

Funkschau

INGENIEUR-AUSGABE

24. JAHRGANG

2. Jan.-Heft
1952 Nr. 2

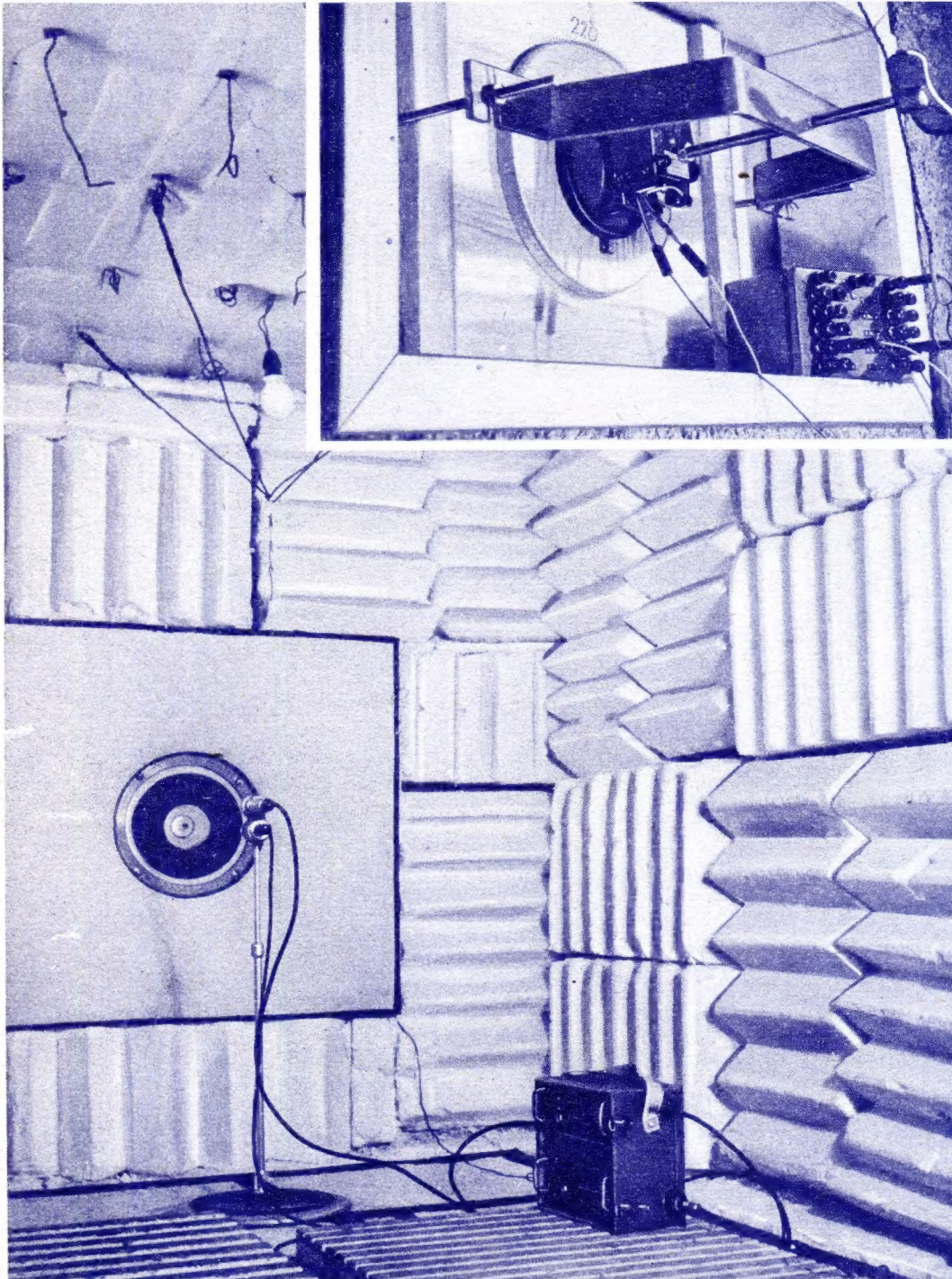
ZEITSCHRIFT FÜR FUNKTECHNIKER

Erscheint am 5. und 20. eines jeden Monats



FRANZIS-VERLAG MÜNCHEN-BERLIN

Verlag der G. Franz'schen Buchdruckerei G. Emil Mayer



Blick in den gedämpften Schallmeßraum von Rohde & Schwarz, München. Unregelmäßige Raumgestaltung und Raumauskleidung ergeben hinreichende Dämpfung für Lautsprecher- und Mikrofonmessungen auch bei tiefen Frequenzen. Rechts oben ist eine verstellbare Klemmvorrichtung sichtbar, die eine Schallmessung von Lautsprechersystemen aller Größen von der Außenseite einer Wand des Schallmeßraumes aus ermöglicht.
(Aufnahmen aus dem Rohde & Schwarz-Labor; Carl Stumpf)

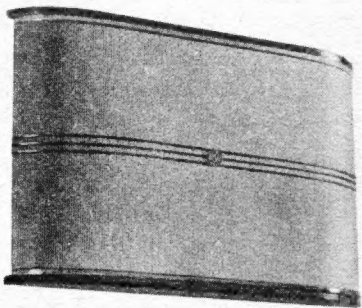
Aus dem Inhalt

- Amerikanische Reiseimpressionen** 21
- Werkstattwünsche und Industrie 21
- Aktuelle FUNKSCHAU 22
- Rangierfunkanlagen 22
- Einelektrostatischer Hochtonlautsprecher** zur Klangverbesserung moderner Rundfunkempfänger 23
- Zeilensynchronisierung im Fernsehempfänger** 25
- Die UKW-Wünschelrute 28
- Rundempfangsantennen für UKW** 30
- Der „richtige“ Drehkondensator 30
- Für den KW-Amateur
- 80-m-Sender mit Doppelmodulation** 31
- Sicherheitsmaßnahmen bei Amateursendern 32
- Der Heißeiter im Allstromempfänger 33
- RADIO-Patentschau 34
- Verstärker-Prüfgerät mit RC-Generator** 35
- FUNKSCHAU-Auslandsberichte 37
- Nachträglicher Einbau von Abstimmanzeigerrohren in Autosuperhets 38
- Vorschläge für die Werkstattpraxis:** Hilfsgerät zum Aufsuchen kalter Lötstellen; schadhafter Vorkreispuhlensatz; Brummeseitigung 39
- Die interessante Schaltung
- Schallplatten-Verstärker mit frequenzabhängiger, regelbarer Gegenkopplung** 39
- Neue Empfänger / Neuerungen 40

Die Ingenieur-Ausgabe enthält außerdem:

FUNKSCHAU-Schaltungssammlung mit 16 Schaltungen von **Heimempfängern** (Lorenz bis Mästling)

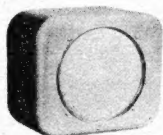
Bezugspreis der Ingenieur-Ausgabe monatlich 2 DM (einschl. Postzeitungsgebühr) zuzüglich 6 Pfg. Zustellgebühr



2 x
„der“
gute Ton

1 x in der Wiedergabe
1 x in der Architektur

Der begehrte Flachlautsprecher
für moderne Raumgestaltung



Und der kleine
Zweit-Lautsprecher
für alle Zwecke



Qualitäts-Lautsprecher
für jeden Zweck

Heco-Funkzubehör Hennel & Co. KG.
Schmitten im Taunus / Fernruf 81



Germanium-Dioden
Silizium-Dioden

Elektrolyt-Kondensatoren
Papier-Kondensatoren

Rundfunk-Gleichrichter

SÜDDEUTSCHE APPARATE-FABRIK G.M.B.H. NÜRNBERG 2

2700 Schaltpläne = 78.50 DM

mit anderen Worten: 1 Schaltung = 3 Pfg.

So billig ist die ART-Schaltplansammlung

Sie enthält praktisch sämtliche in Deutschland jemals gebauten Rundfunkempfänger bis zum Jahr 1948 und ist damit auch in Verbindung mit der FUNKSCHAU-Schaltungssammlung, die jeweils die neuesten Schaltungen bringt, ein

unerschöpfliches Schaltungsarchiv für jede Radio-Werkstatt, jedes Labor, jeden Instandsetzer

Bestellen Sie deshalb noch heute:



ART-Schaltplansammlung mit 2700 Schaltungen in 3 Ordnern zum Preise von 78.50 DM portofrei

Lieferung sofort!



Allgemeine-Rundfunk-Technik
G.m.b.H.

Bielefeld, Postfach 41



Ein Begriff

FÜR QUALITÄTS - RADIOTEILE

**N.S.F. NÜRNBERGER SCHRAUBENFABRIK
UND ELEKTROWERK G.M.B.H. NÜRNBERG**

Amerikanische Reise-Impressionen

Hello, 300 — hello, 300 — stop! 300 — 300 — 14. Straße, fünfte Avenue — stop! Ähnliche geheimnisvolle Worte hört man, wenn man als Studienreisender mit einer Taxe durch New York fährt. Jedes Mietauto ist mit einer kompletten Funksprechanlage ausgerüstet, die auf etwa 32 MHz arbeitet. Einige Hundert solcher Wagen sind mit einer Zentrale verbunden. Nach jeder zweiten Minute ertönt im Lautsprecher die Nummer des Fahrers, welcher seinerseits nur kurz den genauen Standort angibt. Auf diese Weise wird bei der ungeheueren Ausdehnung der Stadt viel Zeit und Geld gespart. Außerdem ist durch diese Kontrolle dem Fahrer eine gewisse persönliche Sicherheit gegeben, denn beim Ausbleiben seiner Rückmeldung kann auf einen Unfall geschlossen und schnellstens Hilfe an den zuletzt gemeldeten Standort gesandt werden.

Schaut man zum Fenster hinaus, ist man abermals erstaunt über die Tatsache, daß buchstäblich die Sonne durch eine Massenansammlung von Dipolen verdunkelt wird. Ich zählte z. B. auf einem 18stöckigen Gebäude 42 solcher Dipole. New York und ganz Amerika sind vom „Televisionsrausch“ erfaßt. Das Fernsehen hat hier in den Nachkriegsjahren ungeheure Fortschritte gemacht. Allein in den letzten zwei Jahren sind 15 Millionen Fernsehempfänger verkauft worden. Das neueste Gerät der General Electric Company, Type 1952, mit 19 Röhren und der Bildröhre, deren Kolben jetzt übrigens nicht mehr aus Glas, sondern aus einer besonderen Stahlart (stainless steel) besteht, kostet noch nicht 200 Dollar. Fernsehen ist auf Grund des sehr engen Sendernetzes in jedem Teil der USA möglich. New York allein verfügt über sieben verschiedene Fernsehfrequenzen, deren Empfang möglich ist, ohne die Richtung der Antenne zu verändern. Für alle sieben Stationen wird ein einziger Strahler verwendet, den man auf der Spitze des Empire-State-Buildings (Höhe annähernd 500 m!) angebracht hat. Die Bedienung der Empfänger ist denkbar einfach und die Wiedergabequalität von Bild und Ton muß man als vollendet gut bezeichnen. Doch soll hier von einer näheren technischen Beschreibung abgesehen werden.

Das Farbfernsehen nach dem System der RCA ist bereits fertig entwickelt, der Bau dieser Geräte wurde jedoch von der FCC (Federal Communication Committee) gestoppt, da im Augenblick wichtigere Aufgaben zu erfüllen sind. Zwei der größten Gerätefabriken haben für das Farbfernsehen einen Converter entwickelt (Preis etwa 100 Dollar), den man an jedes normale Schwarz-Weiß-Gerät anschließen kann, so daß später dessen Besitzer keine Schwierigkeiten durch die Umstellung entstehen. Ein negativer Erfolg dieser Entwicklung ist die Tatsache, daß immer mehr Filmtheater ihre Pforten schließen müssen.

Und wie steht es mit dem Rundfunk? Jeder einigermaßen größere Ort hat mindestens einen Ortssender, der für beide Modulationsarten (AM + FM) vorgesehen ist. Das Programm sämtlicher Sender, mit wenigen Ausnahmen, ist als schlecht zu bezeichnen. Die Stationen befinden sich ausschließlich in Privathänden, welche die erforderlichen Mittel für den Sendebetrieb nur durch Reklamesendungen aufbringen können. So geschieht es, daß eine Beethoven-Symphonie plötzlich kurz unterbrochen wird, um bekanntzugeben, daß Lucky-Strike-Zigaretten eben doch die besten sind. Allerdings gibt es in den USA weder Rundfunk- noch Fernsehgebühren. Die Rundfunkhändler sind vom Fernsehen weniger begeistert, da die Garantieforderung anscheinend noch ungeklärt ist und der Händler u. U. in vielen Fällen einen Teil seines Verdienstes wieder verliert, da vor allem die Hochspannungskondensatoren, die häufig durchschlagen, recht teuer sind.

Im übrigen herrscht an allen Plätzen ein großer Mangel an Fernseh-Reparaturtechnikern. Die Herstellerfirmen sind heute dazu übergegangen, einen Teil des technischen Nachwuchspersonals auf eigene Kosten auszubilden. Sehr interessant ist noch die Tatsache, daß man zwischen New York und Los Angeles ein dichtes Netz von Relaisstationen errichtet hat, durch die eine Fernsehübertragung quer durch den ganzen Kontinent auf Mikrowellen (4000 MHz) möglich ist. Die erste Versuchsübertragung (Friedenskonferenz in San Franzisko, Frühjahr 1951) war ein ganz großer Erfolg! Die Kosten dieser Anlage betragen rund 40 Millionen Dollar. Das Material wurde von der Bell Telephone Company geliefert, die Ausführung übernahm die Western Electric Company. Jede Relaisstation verstärkt das ankommende Signal etwa zehnmillionenfach, bevor es an die nächste weitergegeben wird. Der West-Ost-Kanal wird in wenigen Wochen endgültig in Betrieb genommen und später ein weiterer in Ost-West-Richtung gebaut. Allerdings hat sich herausgestellt, daß zeitweise sehr starke Interferenzerscheinungen durch Zündstörungen bei besonders starkem Autoverkehr auftreten, wodurch man gezwungen ist, einige Teilstrecken, welche die sog. „highways“ entlanggehen, wieder zu verlegen.

Hans Scholter (DL 6 KV)

Preisermäßigung der Funktechnischen Arbeitsblätter

Die FUNKTECHNISCHEN ARBEITSBLÄTTER, die der Ingenieur-Ausgabe der FUNKSCHAU regelmäßig beigelegt werden, darüber hinaus aber auch in selbständigen Lieferungen erscheinen, konnten in ihrem Lieferungspreis mit Wirkung vom 1. Januar 1952 auf 4,80 DM gesenkt werden (Versandkosten 20 Pfg. je Lieferung). Dies war möglich, weil die ständig steigende Auflage der Ingenieur-Ausgabe eine wirtschaftlichere Herstellung der FUNKTECHNISCHEN ARBEITSBLÄTTER zuläßt und wir diesem glänzend beurteilten Sammelwerk auf diese Weise eine noch stärkere Verbreitung sichern wollen. Die FUNKTECHNISCHEN ARBEITSBLÄTTER sind damit so preiswert geworden, daß sie von jedem schaffenden Funktechniker und Ingenieur verwendet werden können.

Die FUNKTECHNISCHEN ARBEITSBLÄTTER umfassen bisher 6 Lieferungen von je 40 Seiten DIN A 4 mit zusammen etwa 700 Abbildungen, 160 Zahlentafeln und 107 großen Arbeits-Diagrammen und Nomogrammen. Die neuen Abonnenten der Ingenieur-Ausgabe können durch nachträglichen Bezug der Lieferungen 1 bis 6 (von denen allerdings Nr. 4 und 5 vorübergehend nicht geliefert werden können), eine Vervollständigung dieses einzigartigen und wertvollen Sammelwerkes vornehmen. Wir raten, dies bald zu tun, da ein Nachdruck einmal vergriffener Blätter wegen der sehr hohen Herstellungskosten wahrscheinlich nicht möglich ist.

Infolge der allgemeinen Preisermäßigung der FUNKTECHNISCHEN ARBEITSBLÄTTER verlieren die bisherigen Sonder-Nachlässe ihre Geltung.

Weckstattwünsche und Industrie

Es scheint so, als ob die in den Fachzeitschriften erscheinenden „Werkstattwünsche“ von den Geräteherstellern nicht gebührend beachtet werden. Die Zeiten der Improvisation sind ja glücklich überwunden, die Wünsche der Käufer werden auf das Beste erfüllt. Wird dabei immer bedacht, daß der erste und sehr kritische Käufer der Fachhandel ist, der in eigenem Interesse jedes Gerät ablehnt, das nicht gewissen Mindestforderungen entspricht? Hiervon ist letzten Endes das Vertrauen des Kunden abhängig, der — größtenteils als technischer Laie — auf die Beratung durch den Fachmann angewiesen ist.

Die Rundfunkindustrie stellt ein reichhaltiges Fertigungsprogramm vor. Trotzdem kommt sich der Händler und Werkstattfachmann ein wenig stiefmütterlich behandelt vor, wenn er feststellt, daß seinen bescheidenen Wünschen nicht immer die rechte Beachtung geschenkt wird. Betrachten wir die neuen Geräte doch einmal aus der Werkstattperspektive. Grundsätzlich wäre zu sagen, daß der Chassisausbau bei Reparaturen zur Ausnahme werden muß. Die Bodenöffnung hat sich bei Holzgehäusen ja allgemein durchgesetzt, wenn sie auch manchmal etwas größer sein könnte. Leider ist sie bei Bakelitegehäusen selten anzutreffen. Dafür ist kein Grund vorhanden, wie einzelne gute Lösungen beweisen. Das Schaltbild mit Abgleichanweisung wurde auf der Bodenplatte nicht vergessen; auch die Sockelschaltung der Röhren auf dem Schaltbild anzugeben, sei zur Nachahmung empfohlen. Zum Thema „Rückwand“ wäre zu sagen, daß sich diese doch ohne viele Schrauben befestigen läßt, dafür gibt es genug Beispiele. Vielleicht geht es auch mit Druckknöpfen! Übrigens kennt der Laie oft die Schaltsymbole an den Rückwandbuchsen nicht. Ausgeschriebene Bezeichnungen sind daher besser.

Die Bedienungsknöpfe werden immer noch mit den leidigen Madenschrauben befestigt. Die Tatsache, daß ein ausgebrochener Schraubenschlitz mehr Ärger und Arbeit verursacht als die ganze Reparatur, sollte endlich einmal zu neuen Knopfbefestigungen führen. Die Chassisbefestigung in Kunststoffgehäusen ist nicht immer glücklich — zumindest sind eingepreßte Normalgewinde im Kunststoff problematisch. Das Auswechseln von Einzelteilen, auch von Skalen, ist oft noch zu umständlich. Wie oft hätte z. B. eine Steckfassung das Auswechseln von Elektrolytkondensatoren vereinfacht! Selten findet man elektrische Werte für Ausgangstransformatoren, Lautsprecher, Drosseln und Netztransformatoren angegeben. Diese „Geheimhaltung“ erscheint wirklich unverständlich! Skalenlampen soll auch der Laie leicht auswechseln können, er muß dann aber auf der Geräterückwand die Typenangabe finden. Auch die Stromaufnahme des Gerätes sollte grundsätzlich auf der Rückwand vermerkt sein.

Verständnisvolle Berücksichtigung derartiger Werkstattwünsche ergibt fortschrittliche Konstruktionen und damit den Verkaufserfolg.

Karl-Heinz Böttge

AKTUELLE FUNKSCHAU

25 Jahre Rundfunksender Langenberg

Am 15. Dezember 1926 strahlte der Sender Langenberg sein erstes Programm in den Äther hinaus, und er war mit seinen beiden 100-m-Antennenmasten und mit 15 kW Leistung damals der stärkste europäische Mittelwellensender. Die Antennenleistung stieg 1932 auf 60 kW und 1934 auf 100 kW, so daß Langenberg, heute das Programm des NWDR übertragend, nicht nur in seinem Heimatgebiet, dem Industrieviertel an der Ruhr, sondern im größten Teil Europas zu empfangen war. Der Verlust der alten Welle zwingt allerdings zur Zeit zum Gleichwellenbetrieb mit Hamburg auf 971 kHz, so daß die günstige Empfangszone sich gegen früher verkleinert hat. Zum Ausgleich wird seit Mai 1950 zusätzlich das UKW-Programm West mit 10 kW ausgesendet. Der UKW-Strahler krönt die Spitze des 180 m hohen Mittelwellenmastes und erhebt sich damit 425 m über dem Meeresspiegel, so daß der Wirkungskreis sich bis in die holländischen und belgischen Grenzgebiete erstreckt. 1952 wird die Anlage durch einen 10-kW-Fernsender mit hofentlich gleichem Wirkungsbereich ergänzt.

Staatssekretär a. D. Hans Bredow gedachte in einer schlichten Feier am 15. Dezember 1951 der Pionierarbeit des Rundfunks und des auf seine Veranlassung zurückgehenden Baues des Senders Langenberg, der damals die Bezeichnung „Rheinland-Sender“ trug. Schwung und Tatkraft der damaligen wirtschaftlich auch nicht glücklichen Zeit werden durch die heutigen Entwicklungen des UKW-Rundfunks und des Fernsehens wirkungsvoll fortgesetzt.

Fernseh-Versuchsender auf dem Feldberg

Von der Deutschen Bundespost wurde auf dem Feldberg im Taunus (880 m ü. d. M.) ein Fernseh-Versuchsender mit der Frequenz 196 MHz in Betrieb genommen. Der Bildsender hat 1 kW, der Tonsender 0,25 kW Leistung. Sendezeiten sind: werktags von 10 bis 12 Uhr. Vorläufig werden nur Testbilder gesendet. Der Sender konnte bereits in Stuttgart aufgenommen werden.

Außerdem wurde vom Südwestfunk auf dem Feldberggipfel eine Meß- und Kontroll-

stelle zur ständigen Überwachung der UKW- und Mittelwellen-Sender in Baden und Württemberg eingerichtet.

Neue UKW-Sender

Der NWDR nahm folgende neue UKW-Sender in Betrieb:

Ort	Leistung kW	Freq. MHz	Inbetriebnahme
Teutoburger Wald/ Bielstein	3	92,9	17. 11.
Osnabrück	1,5	88,1	25. 11.
Bungsberg/ Ostholstein	0,25	90,1	1./2. 12.
Göttingen	1	89,7	
Siegen	1,5	88,9	
Braunschweig	1	91,3	15. 12.

Der Sender Bungsberg in Ostholstein erhält seine Modulation im Ballempfang von Hamburger UKW-Sender aus, statt über Kabelleitungen.

Der Süddeutsche Rundfunk hat am 4. Dezember 1951 in Geislingen-Oberböhningen einen UKW-Sender mit 250 Watt Leistung auf der Frequenz 88,5 MHz in Betrieb genommen. Außerdem wird zur Zeit für den Südwestfunk ein 10-kW-UKW-Rundfunksender in Wolfseim bei Bad Kreuznach montiert. Für den Hessischen Rundfunk befindet sich ein 10-kW-UKW-Sender auf dem Hohen Meissner bei Kassel in Bau.

Neues Fernseh-Studio des NWDR

Die räumlich außerordentlich beengten Verhältnisse des Hamburger Fernsehsenders sind seit Dezember 1951 durch ein neues Studio im Hochbunker I auf dem Heiligengeistfeld verbessert worden. Die neuen Räume sind etwa fünfmal so groß wie die bisherigen.

Deutsche Kurzwellensender für Belgien und Südamerika

Trotz scharfem ausländischem Wettbewerb gingen Aufträge auf einen 20-kW-Kurzwellen-Rundfunksender für eine belgische Großstation und auf einen 50-kW-Kurzwellensender für Südamerika an die Firma Telefunken. Die Sender werden mit luftgekühlten Hochleistungs-Senderöhren aus dem Berliner Röhrenwerk bestückt.

Rangierfunkanlagen

Die UKW-Technik eröffnete bekanntlich die Möglichkeit, „bewegliche“ Sprechstellen auf Fahrzeugen aller Art zu verwenden. Seit es gelungen ist, betriebssichere Geräte für diesen Zweck zu schaffen, ist dies für die verschiedensten Zweige des Verkehrswesens von großer Bedeutung geworden. Eine wichtige Rolle spielt der Funksprechverkehr im Rangierdienst, gibt er doch hier die Möglichkeit, eine unbedingt zuverlässige Verbindung zwischen dem Rangiermeister im Stellwerk und dem Lokomotivführer zu schaffen. Funksprechanlagen vermeiden hier alle Unzulänglichkeiten, die sich früher durch die Benutzung von Signalen oder Lautsprechern ergaben. Insbesondere arbeiten sie auch bei schlechten Sichtverhältnissen und akustischen Störungen unbedingt zuverlässig.

Eine derartige Anlage für den Rangierdienst besteht aus einem ortsfesten Teil im Stellwerk oder seiner Nähe sowie aus einer auf der Lokomotive untergebrachten Sprechstelle. Den rauen Betriebsbedingungen entsprechend ist sie so durchgebildet und gekapselt, daß Erschütterungen, Feuchtigkeit und Staub ihr nichts anhaben können. Ferner ist berücksichtigt, daß der Lokomotivführer die Sprechstelle ohne Behinderung seiner sonstigen Tätigkeit bedienen kann. Meist werden die Anlagen zum sogenannten Wechselsprechen eingerichtet, bei dem der Hörende dem Sprechenden nicht ins Wort fallen kann. Entscheidend dabei ist, daß man dann mit der halben Zahl von Wellen auskommt und auch der Geräteaufwand kleiner wird.

Es hat sich als zweckmäßig erwiesen, die ortsfesten Sender und Empfänger von Rangierfunkanlagen für zwei Frequenzen einzurichten. Man kann dann zwei Arbeitsgruppen bilden, die vollständig unabhängig voneinander sind. Die ortsfesten Sprechstellen werden so eingerichtet, daß sie sich wahlweise auf zwei verschiedene Gestelle mit verschiedenen Frequenzen aufschalten lassen. Die beweglichen Funksprechstellen werden sogar für drei wahlweise einschaltbare Frequenzen eingerichtet, so daß in Anlagen mit drei Funkstellen verschiedener Betriebsfrequenz drei Arbeitsgruppen möglich sind und die bewegliche Funksprechstelle sich jederzeit mit einem Schalter in eine dieser Arbeitsgruppen einreihen kann. Die orts-

festen Sprechstellen werden dann jeweils zwei Funkstellen so zugeordnet, wie es der Betriebsdienst als zweckmäßig erwarten läßt.

Wie bereits erwähnt, ist die ortsfeste Funksprechanlage für Wechselsprechen, also für abwechselndes Senden und Empfangen, auf gleicher Welle eingerichtet. Die eigentlichen Sprechstellen, von denen bis zu zehn an einer zu einem Funkgestell führenden Leitung liegen können, dürfen dabei vom Funkgestell bis zu 5 km entfernt sein. Im allgemeinen genügt eine Senderleistung von 10 Watt. Für die Reichweite kann als Richtwert etwa 10 km gelten. Funkgestelle und Sprechstellen werden über Netzanschlußgeräte aus dem Wechselstromnetz versorgt. Die Tischstation einer Sprechstelle vereinigt in sich einen einstufigen Verstärker und einen Lautsprecher sowie die Bedienungs-schalter. Mit einem Umschalter kann auf eine der drei Sprechleitungen von den beiden Gestellen oder auf eine Drahtleitung zu einer anderen Sprechstelle geschaltet werden. Als Antenne verwendet man eine Doppelpolantenne, die insbesondere langgestreckte Einsatzgebiete mit Sicherheit erfaßt.

Die bewegliche Funksprechstelle auf der Lokomotive besteht aus einem Funkgerätesatz, der Sender, Empfänger, Trennfilter oder Antennenumschalter sowie einen Gleichrichter enthält. Das staub- und wasser-dicht gekapselte Gehäuse hat ausreichende Kühlrippen. Der Antennenumschalter wird über ein Relais beim Betätigen der Sprech-taste umgeschaltet, die für Hand- und Fußbedienug geeignet ist. Die Betriebsspannungen liefert eine 24-V-Batterie oder ein Turbogenerator. Als Mikrofon dient bei diesen Wechselsprechanlagen der Lautsprecher. Er enthält ein sehr hochwertiges Druckkammersystem mit gutem Wirkungsgrad, so daß auf einen Kraftverstärker verzichtet werden kann. Parallel zum Mikrofon-Lautsprecher läßt sich auch in Wechselsprechanlagen ein Handapparat anschließen. Die Sprech-taste dieses Handapparates liegt parallel zur fest eingebauten Taste. Als Antenne dient eine $\lambda/4$ -Stabantenne, die so geerdet ist, daß das Bedienungs-personal weder bei statischen Entladungen durch Gewitter noch bei Berührung stromführender Teile gefährdet ist.

Exportaufträge für Lautsprecheranlagen

Erhebliche Exportaufträge auf Lautsprecher-Großanlagen nach der Schweiz und Holland, für das olympische Stadion in Helsinki, nach Portugal, Kolumbien und Indonesien hat die Firma Telefunken zu verzeichnen. In allen Fällen handelt es sich nicht nur um finanziell bedeutende, sondern auch um technisch sehr interessante Anlagen, die nur auf Grund reicher Erfahrung zur Zufriedenheit ausgeführt werden konnten.

Fünzig Jahre Stocko

In sämtlichen Geräten der Nachrichtentechnik befindet sich eine große Anzahl Einzelteile, über die kaum je Lobesworte gemacht werden, die aber eine ebenso wichtige Aufgabe haben, wie die ins Auge fallenden Bauteile, also z. B. Kondensatoren, Spulen und Röhren. Diese unbeachteten Teile sind die vielen Lötösen, Unterlegscheiben, Niete und Federn, die so unscheinbar in den Vorratsbehältern an den Arbeitsplätzen der Fließbänder daliegen und deren Bedeutung erst dann auffällt, wenn sie einmal nicht rechtzeitig zur Hand sind. Ein Firmenjubiläum gibt Anlaß, an diese „Welt der tausend Winzigkeiten“ zu denken. Die Stocko-Metallwarenfabriken Hugo & Kurt Henkels in Wuppertal-Elberfeld konnten am 14. Dezember 1951 ihr 50jähriges Bestehen feiern. Konsul Hugo Henkels beging gleichzeitig sein persönliches 50jähriges Jubiläum im Betrieb. Die Firma hat in diesem Zeitraum von einem halben Jahrhundert eine führende Stellung in der Fertigung von Kleinmetallteilen errungen. Bei einem Tagesausstoß von etwa 20 Millionen Einzelteilen und einem Fertigungsprogramm von rund 25 000 verschiedenen Artikeln beliefert Stocko die Schuh-, Auto-, Radio- und Elektroindustrie mit ihren Erzeugnissen. Der Katalog der Firma hat allein den Umfang eines großen Fachbuches. Zur Zeit sind über 1000 Angestellte und Arbeiter in den Werken Wuppertal und Hellenthal beschäftigt. — Mögen auch die kommenden Jahre fruchtbare Weiterarbeit und für unsere Industrie eine sinnvolle Normung dieser unentbehrlichen Kleinigkeiten bringen.

Die Röhren-Dokumente konnten der vorliegenden Nummer der FUNKSCHAU nicht beigelegt werden, weil ein Teil der Daten der behandelten Röhren im letzten Augenblick zurückgezogen wurde. Die nächsten Blätter der Röhren-Dokumente werden deshalb erst der zweiten Februar-Nummer unserer Zeitschrift beigelegt.

FUNKSCHAU

Zeitschrift für Funktechnik

Herausgegeben vom

FRANZIS-VERLAG MÜNCHEN

Verlag der G. Franz'schen Buchdruckerei G. Emil Mayer

Erscheint zweimal monatlich, und zwar am 5. und 20. eines jeden Monats. Zu beziehen durch den Buch- und Zeitschriftenhandel, unmittelbar vom Verlag und durch die Post.

Monats-Bezugspreis für die gewöhnliche Ausgabe DM 1,40 (zuzügl. 20 Pfg. Papierteuerungszuschlag, einschl. Postzeitungsgebühr) zuzügl. 6 Pfg. Zustellgebühr; für die Ingenieur-Ausgabe DM 2.— (einschl. Postzeitungsgebühr) zuzügl. 6 Pfg. Zustellgebühr. Preis des Einzelheftes der gewöhnlichen Ausgabe 70 + 10 Pfg., der Ing.-Ausgabe DM 1.—.

Redaktion, Vertrieb u. Anzeigenverwaltung: Franzis-Verlag, München 22, Odeonsplatz 2. — Fernruf: 2 41 81. — Postscheckkonto München 57 58.

Berliner Geschäftsstelle: Berlin-Friedenau, Grazer Damm 155. — Fernruf 71 67 68 — Postscheckkonto: Berlin-West Nr. 622 66.

Berliner Redaktion: O. P. Herrkind, Berlin-Zehlendorf, Albertinenstr. 29. Fernruf: 84 71 46.

Verantwortlich für den Textteil: Ing. Otto Limann; für den Anzeigenteil: Paul Walde, München. — Anzeigenpreise n. Preisl. Nr. 7.

Auslandsvertretungen: Schweiz: Verlag H. Thali & Cie., Hitzkirch (Luz.) — Saar: Ludwig Schubert, Buchhandlung, Neunkirchen (Saar), Stummstraße 15.

A Alleiniges Nachdrucksrecht, auch auszugsweise, für Österreich wurde Herrn Ingenieur Ludwig Ratheiser, Wien, übertragen.

Druck: G. Franz'sche Buchdruckerei G. Emil Mayer, (13 b) München 2, Luisenstr. 17. Fernsprecher: 5 16 25. Die FUNKSCHAU ist der IVW angeschlossen.



Ein elektrostatischer Hochtוןlautsprecher zur Klangverbesserung moderner Rundfunkempfänger

Eine der wesentlichen Forderungen für die naturgetreue elektroakustische Übertragung von Schalldarbietungen ist die nach geringen linearen Verzerrungen der Übertragungsapparatur, d. h. es sollen alle Frequenzen des Hörbereichs des menschlichen Ohres, der von 16 Hz bis 16 kHz (bei jungen Menschen; bei älteren endet er bei entsprechend tieferen Frequenzen) reicht, ohne Amplitudenverfälschung aufgenommen und wiedergegeben werden.

Bei amplitudenmodulierten Rundfunkübertragungen insbesondere im Mittelwellenbereich, wo der Senderabstand mit 9 kHz festgelegt ist, war man empfängerseitig aus Selektivitätsgründen gezwungen, den Tonfrequenzübertragungsbereich stark einzuengen, so daß die obere Grenzfrequenz älterer Rundfunkgeräte im günstigsten Fall bei 5 kHz lag. Der Ultrakurzwellenrundfunk, der immer größere Verbreitung findet, gestattet jedoch die Übertragung eines Frequenzbandes bis 15 kHz. Will man diese senderseitig gebotene Qualitätssteigerung voll ausnutzen, sind dazu besondere Maßnahmen erforderlich, und zwar insbesondere auch am Lautsprecher.

Das dynamische Lautsprechersystem mit kolbenförmig schwingender Konusmembran, wie es 1926 von Rice-Kellogg angegeben wurde, hat sich heute allgemein durchgesetzt, da es gute Wiedergabeeigenschaften vornehmlich für tiefe Frequenzen hat. Bei zweckmäßiger Dimensionierung dieses Lautsprechersystems läßt sich eine befriedigende Abstrahlung der Frequenzen bis etwa 8 kHz erreichen. Durch technische Kunstgriffe, z. B. besondere Ausbildung und Behandlung der Membran oder Anbringung von Hochtוןkalotten oder Hochtוןkegeln, kann man noch eine gewisse Erweiterung des Übertragungsbereiches nach hohen Frequenzen hin erzielen, jedoch treten dabei große Streuungen zwischen verschiedenen, unter gleichen Bedingungen hergestellten Lautsprechern auf. Das hat zur Folge, daß bei der Fertigung größerer Stückzahlen die Ausschußquote stark ansteigt.

Eine andere Möglichkeit zur Erweiterung des Übertragungsbereiches besteht darin, für die Schallabstrahlung mehrere verschieden ausgebildete Lautsprecher zu verwenden, von denen jeder vorzugsweise nur einen Teil des verlangten Frequenzbandes abstrahlt. Eine solche Anordnung, die im einfachsten Fall aus zwei Lautsprechern besteht, ist bei Verwendung zweier dynamischer Lautsprecher, von denen einer als Tiefton- und der andere als Hochtönsystem arbeitet, verhältnismäßig teuer, da der Hochtönlautsprecher praktisch den gleichen Aufwand an Einzelteilen und Montagezeit erfordert wie der Tieftönlautsprecher.

Es wurde daher ein nach dem elektrostatischen Prinzip arbeitender Hochtönlautsprecher entwickelt, der billiger als ein dynamischer ist, kleine Fertigungstoleranzen aufweist und dem dynamischen Hochtönsystem in bezug auf Qualität noch insofern überlegen ist, als er im Übertragungsbereich keine Resonanzstellen bzw. unterteilte Membranschwingungen hat.

Das elektrostatische Lautsprecherprinzip ist seit langem bekannt. Man hat früher versucht, derartige Lautsprecher für die Übertragung des gesamten Hörbereiches zu konstruieren und kam dabei zu sehr großen Abmessungen und hohen Betriebsspannungen, so daß sich diese Lautsprecher in der Praxis nicht durchsetzen konnten. Ein elektrostatischer Lautsprecher hat grundsätzlich einen Aufbau, wie er schematisch in Bild 1 dargestellt ist. Eine gespannte Membran 1 aus Metall oder metallisierter Kunststoff-Folie wird am Rand durch einen Ring 2 gehalten und bildet die eine Belegung eines Kondensators,

während ihr als andere Belegung die Gegenelektrode 3 in geringem Abstand gegenübersteht. Legt man eine Spannung U an ein solches System, so tritt zwischen Membran und Gegenelektrode eine Kraft D auf, die U^2 und der 2. Potenz des reziproken Abstandes a proportional ist.

$$D = K_1 \frac{U^2}{a^2}$$

Wird ein hinreichend linearer Zusammenhang zwischen einer angelegten Wechselspannung U und einer entsprechenden Triebkraft D angestrebt, so ist eine zusätzliche Polarisationsgleichspannung $U =$ erforderlich, die groß gegenüber der angelegten Wechselspannung sein muß.

Es ergibt sich dann:

$$D = k_2 \frac{U \cdot U_{\infty}}{a^2} \quad U_{\infty} \ll U =$$

Ferner ist darauf zu achten, daß die Membran-Amplituden klein im Verhältnis zum Elektrodenabstand bleiben. Um einen

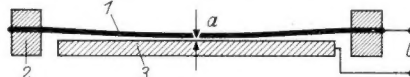


Bild 1. Prinzip des elektrostatischen Wandlers

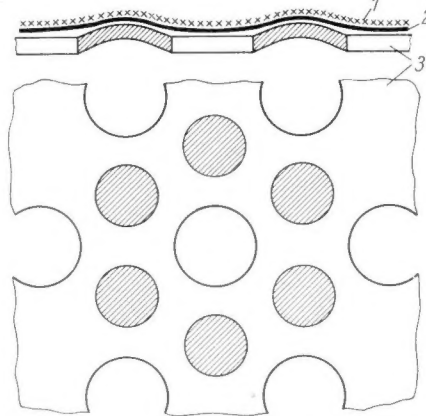


Bild 2. Elektrostatischer Wandler mit auf der Gegenelektrode teilweise aufliegender Membran

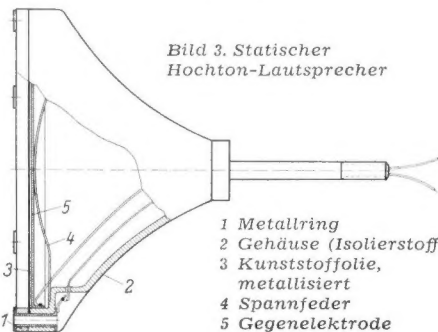


Bild 3. Statischer Hochtönlautsprecher

guten Wirkungsgrad eines solchen Systems zu erzielen, ist es notwendig, die Triebkraft D möglichst groß zu machen. Das setzt entweder eine hohe Gleichspannung $U =$ oder einen kleinen Elektrodenabstand a voraus. Beides führt aber entweder zum elektrischen Durchschlag des Systems oder zum Anschlagen der Membran an die Gegenelektrode. Während man den elektrischen Durchschlag ziemlich gut, beispielsweise durch Verwendung einer metallisierten Kunststoff-Folie, vermeiden kann, tritt ein Anschlagen der Membran wegen der Abhängigkeit der

Triebkraft von $\frac{1}{a^2}$ leicht ein. Ein gewisser Abstand darf daher nicht unterschritten bzw. eine gewisse Gleichspannung nicht überschritten werden.

Bei der Anordnung nach Bild 1 ist der Abstand a der Membran von der Gegenelektrode in der Membranmitte am kleinsten. Die Kraftwirkung wird sich also vorwiegend auf diese Stelle konzentrieren, so daß die Flächenausnutzung dieser Anordnung gering ist. Das Maximum der Kraft fällt außerdem mit dem Maximum der Amplitude und dem Minimum des Membranabstandes zusammen.

Baut man einen kapazitiven Lautsprecher in einer Form, wie sie in Bild 2 dargestellt ist, auf, so ergeben sich wesentlich günstigere Verhältnisse. Die isolierende Kunststoff-Folie 2 mit einem Metallbelag 1 ist hier mit verhältnismäßig geringer Spannung über einer willigen zum Teil durchbrochenen Gegenelektrode 3 angebracht und liegt auf dieser mit einer Vielzahl von Berührungspunkten auf. Der Membranabstand ist damit zwar verschieden groß, ist jedoch da am größten, wo auch die Membranamplituden am größten sind, so daß der Flächenwirkungsgrad verbessert wird.

Beschränkt man sich darauf, mit einem elektrostatischen System nur die Frequenzen über 5 kHz abzustrahlen, so gelangt man zu einer einfachen und kleinen Konstruktion. Das hat im wesentlichen folgende Gründe:

Die Abstrahlung einer bestimmten Schallleistung ist der Geschwindigkeitsamplitude $A = a_0 F$ proportional, wobei a in der Membranausschlag, $\omega = 2\pi F$ die Kreisfrequenz und F die Membranfläche kennzeichnen. Das gilt bei vorgegebener Membranfläche unter der Voraussetzung, daß die linearen Abmessungen der Membran groß gegenüber der Wellenlänge der tiefsten abzustrahlenden Frequenz sind.

Man ersieht daraus, daß die Membran-Amplituden für eine vorgegebene Strahlungsleistung mit steigender Frequenz abnehmen. Die Amplitudenstatistik von Sprach- und Musikdarbietungen zeigt, daß der Energiegehalt im allgemeinen nach hohen Frequenzen zu mit etwa $\frac{1}{\omega^2}$ abfällt.

Daraus geht hervor, daß bei Rundfunkwiedergabe in Zimmerlautstärke die abzustrahlende Leistung und damit die Membran-Amplituden des Hochtönlautsprechers sehr klein sein werden. Sie betragen nur wenige μ , was bedeutet, daß man den Elektrodenabstand, der zur Vermeidung von nichtlinearen Verzerrungen groß gegenüber den Membran-Amplituden sein muß, äußerst gering halten kann und somit bei verhältnismäßig kleiner Polarisationsspannung einen guten Wirkungsgrad des Systems erhält.

In Erkenntnis dieser Tatsache wurde ein Hochtönlautsprecher entwickelt, der zum Betrieb eine Polarisationsspannung von nur 200 bis 300 Volt benötigt, welche man dem Netzteil eines Rundfunkempfängers mühelos entnehmen kann. Der Aufbau dieses Lautsprechers ist aus Bild 3 ersichtlich. Zwischen einem Metallring 1 und einem Gehäuse aus Isoliermaterial 2 ist eine Membran 3 aus Kunststoff befestigt, die auf der von der Gegenelektrode abgewendeten Seite metallisiert ist. Gegen die Membran wird von innen durch die Feder 4 die Gegenelektrode 5 gedrückt und dadurch die Membran gespannt. Die Gegenelektrode besteht aus einem besonders perforiertem Blech, das je cm^2 etwa 300 Löcher enthält. Beim Stanzvorgang werden die Lochkanten jeweils etwas eingedrückt, so daß eine wellige Oberfläche der Gegenelektrode entsteht.

Die Membran liegt nur mit etwa 10 % ihrer gesamten Fläche auf der Gegenelektrode auf. Der mittlere Abstand zwischen Membran und Gegenelektrode beträgt etwa 10 μ . Bei einer Folienstärke von etwa 15 μ ergibt sich also ein mittlerer Elektrodenabstand von 25 μ , der groß gegenüber den im Betrieb auftretenden Membran-Amplituden ist.

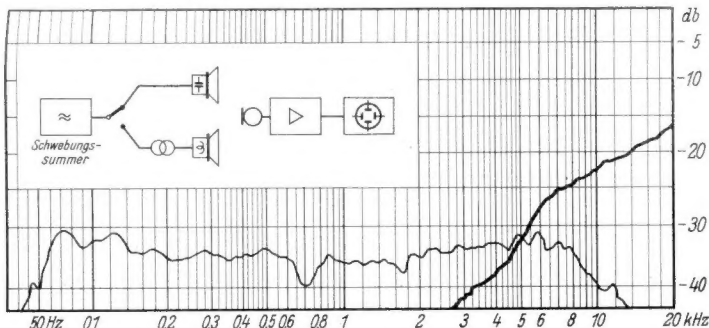


Bild 4. Wirkungsgradvergleich zwischen einem statischen und einem dynamischen Lautsprecher

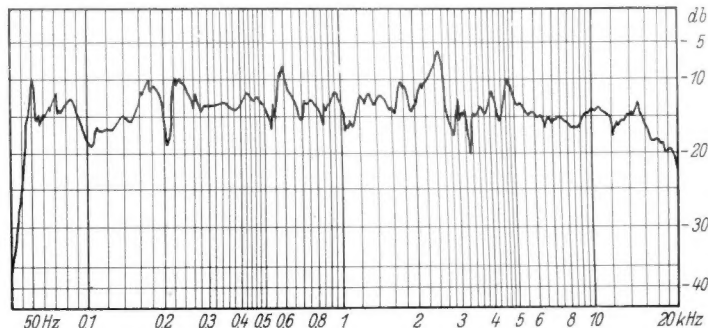


Bild 6. Schalldruckverlauf des Grundig-Empfängers 5005 W/UKW

Die Leitungen in Bild 3 führen über den Metallring an den Metallbelag der Folie 3 und an die Gegenelektrode 5. Das Gehäuse 2 des Hochtonlautsprechers ist hohlkegelförmig ausgebildet und wird mittels eines Metallrohres am durchbohrten Magneten eines dynamischen Lautsprechers befestigt. Die konzentrische Anordnung des elektrostatischen Lautsprechers innerhalb des Membrankegels des dynamischen Systems bewirkt eine Zerstreung der hohen Frequenzen des dynamischen Lautsprechers.

Bild 4 zeigt die in der Mittelsenkrechten 1 gemessene Frequenzkurve des eben beschriebenen elektrostatischen Hochtonlautsprechers bei Betrieb mit konstanter Spannung (stark gezeichnet). Der erzeugte Schalldruck steigt im Tonfrequenzbereich etwa mit ω^2 an. Weiter demonstriert Bild 4 den Wirkungsgrad eines elektrostatischen Hochtonlautsprechers im Vergleich zu einem dynamischen Lautsprecher (220 mm Membrandurchmesser, Spaltinduktion 9000 Gauß). Die dünn gezeichnete Frequenzkurve des dynamischen Lautsprechers wurde in der Weise gemessen, daß der Schwingspule des dynamischen Systems die gleiche Wechselspannung, die früher am statischen System lag, zugeführt wurde. Dabei entsprechen Generatorinnenwiderstand und Übersetzungsverhältnis des Anpassungstransformators den in Empfängerendstufen gebräuchlichen Werten. Man sieht, daß der in der Mittelsenkrechten gemessene Schalldruck des elektrostatischen Lautsprechers oberhalb 5 kHz größer wird als der des dynamischen Lautsprechers und bis über 20 kHz hinaus noch eine ansteigende Tendenz aufweist.

Beim Anschluß des Hochtonlautsprechers ist darauf zu achten, daß die tiefen Frequenzen nicht an das statische System gelangen. Bild 5 zeigt eine Schaltung, wie sie in den verschiedenen Grundig-Rundfunkempfängern verwendet wird, und bei der die 9-kHz-Sperre gleichzeitig als Weiche zur Verteilung der Energie auf die beiden Lautsprechersysteme dient.

Parallel zum Ausgangsübertrager L_2 liegt wechselstrommäßig die Reihenschaltung der Kapazität C mit der Spule L_1 .

Die Werte sind so gewählt, daß bei abgeschaltetem Hochtonlautsprecher S_2 Reihenresonanz bei 9 kHz entsteht. Man erhält also den gestrichelt dargestellten Frequenzgang des Empfängers mit 9-kHz-Sperre. Der Anschluß des Hochtonlautsprechers S_2 erfolgt über den Kondensator C_1 , während die Gleichvorspannung über den Widerstand R_2 zugeführt wird. Der Widerstand R_1 dient zur Dämpfung und verschiebt im Zusammenwirken mit der Kapazität des Hochtonlautsprechers bei geschlossenem Schaltkontakt K die Resonanzfrequenz der Weiche von 9 kHz auf etwa 7,5 kHz.

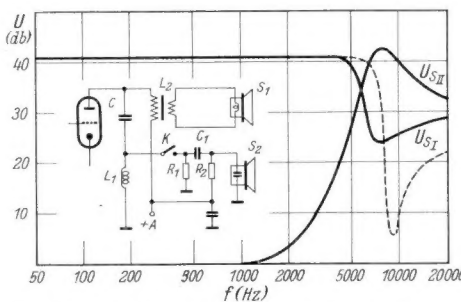


Bild 5. Elektrische Anschaltung des statischen Hochton-Lautsprechers

Die entsprechenden Frequenzkurven für die Spannung am dynamischen Lautsprecher S_1 und am elektrostatischen Hochtonlautsprecher S_2 (voll ausgezogen) demonstrieren die gute Wirksamkeit der Frequenzweiche. Den Schalldruckverlauf eines mit einem elektrostatischen Hochtonlautsprecher ausgestatteten Empfängers zeigt Bild 6. Man sieht, daß die Schalldruckschwankungen in einem Frequenzbereich zwischen 50 Hz und 16 kHz kleiner als ± 5 db sind. Hierbei ist noch zu bemerken, daß die verschiedenen Spitzen in der Frequenzkurve darauf zurückzuführen sind, daß eine aus drei Systemen bestehende Lautsprecherkombination gemessen wurde und dadurch bei der Schalldruckmessung Interferenzen entstanden, die jedoch gehörmäßig nicht ins Gewicht fallen.

Dr. H. Haas

den Weltraum vorzustoßen. Die Gesellschaft für Weltraumforschung, Stuttgart, ließ durch namhafte Hochfrequenzfachleute in einer Reihe von Vorträgen die wichtige Aufgabe der Funktechnik bei der Nachrichtenübermittlung und Ortung von Raumschiffen behandeln. Diese Vorträge wurden von Dr.-Ing. Merten in Buchform zusammengefaßt und geben außer interessanten Einblicken in die Raketentechnik einen für jeden Hochfrequenztechniker wertvollen Überblick über Funkmeßgeräte, Funk-Navigation und drahtlose Fernsteuerungen mit Zentimeterwellen.

Bemerkenswert ist, daß die Vorträge mit dem Magnetophon aufgenommen und vom Tonband aus in Schriftform übertragen wurden. Besonders lebendig wirken dadurch die Diskussionen am Schluß der Vorträge. Li.

DIN-Normenheft 5

Groteskschriften DIN 1451. 40 S., 58 Bilder.

DIN-Normenheft 6

Beschriftung von Zeichnungen, Schildern, Druckvorlagen usw. Von Ludwig Goller. 20 S., 31 Bilder. Beuth-Vertrieb GmbH, Berlin und Krefeld.

Für Plakate, Verkehrsschilder, Vordrucke, Zeichnungen usw., kurz für alle sachlichen Zwecke ist eine Schrift notwendig, die schnell und unmißverständlich erkannt werden kann. Eigenwillige, persönlich gestaltete Schriften, seien sie auch noch so „schön“, sind für solche Zwecke ungeeignet. Vom Deutschen Normenausschuß wurde daher aus 500 verschiedenen Schriftformen eine Groteskschrift ausgewählt und unter der Bezeichnung DIN 1451 in drei verschiedenen Schriftbreiten zur Norm erhoben.

Normenheft 5 gibt für diese Schriftart, die bei den Technikern vielleicht besser als Blockschrift bezeichnet würde, ausführliche Tabellen über die Abmessungen, den Platzbedarf und die zweckmäßigsten Schriftgrößen für verschiedene Sichtweiten, Schildformate, Plakatformate, Papierformate usw. Ziel der nach DIN 1451 ausgeführten Beschriftungen, ganz gleich welcher Herstellung (geschrieben, gemalt, gedruckt, geprägt, graviert, gegossen), soll sein, daß dem Beschauer mit durchschnittlichem Empfinden kein Unterschied in den Schriftformen auffällt. Deshalb hat auch die Bundesbahn für alle ihre Zwecke diese Schrift vorgesehen.

Heft 6 gibt spezielle Anweisungen für die eigentliche Normenschrift nach DIN 16 und 17 zum Beschriften von technischen Zeichnungen, Druckplatten, Druckstöcken, Bildern in Zeitschriften und Büchern, für Glasbilder („Diapositive“), Schilder und Formulare. — Die beiden Normenhefte stellen ein wertvolles Hilfsmittel für alle diejenigen dar, die mit technischen Schriften zu tun haben. Li.

DIN-Normenheft 9

Genormte Fachausdrücke und Zeichen. Von Dr.-Ing. Otto Frank. 218 Seiten. Beuth-Vertrieb GmbH, Berlin und Krefeld.

In der gesamten Technik sind eindeutige und gleichbleibende Bezeichnungen von großem Vorteil und werden z. B. bei Patentschriften ausdrücklich verlangt. Es lag daher nahe, daß der Deutsche Normenausschuß eine zusammenfassende Übersicht aller in den Normenblättern verwendeten Fachausdrücke alphabetisch geordnet herausgab. Diese Fachausdrücke werden ergänzt durch die Angabe des Normenblattes, in dem sie zu finden sind, und falls vorhanden, durch die zugehörigen Formelzeichen. So ist ein Lexikon der genormten Fachausdrücke entstanden, das oft zu Rate gezogen werden sollte, denn diese Sprachnormung beschränkt sich nicht nur auf wissenschaftliche Kreise und auf das Fachschrifttum, sondern sie durchdringt den technischen Alltag, die Arbeit der Ingenieure, Werkmeister, Arbeiter und Kaufleute und endlich den gesamten Verbraucherkreis technischer Erzeugnisse. Li.

Funktechnische Fachliteratur

Funkortung

Sonderheft des „Elektron“. Herausgeber: W. Stanner. 44 Seiten, 20 Bilder. Preis 2,20 DM. Elektron-Verlag, Garmisch-Partenkirchen.

Unter dem Begriff „Funkortung“ faßt der Herausgeber sämtliche Hf-Verfahren zur Richtungs- und Entfernungsmessung zusammen, wie sie besonders im letzten Krieg auf beiden Seiten entwickelt und angewendet wurden, und von denen die eigentlichen Navigationsverfahren auch für die heutige Schifffahrt und Zivilluftfahrt eine ausschlaggebende Rolle spielen. — Es ist erstaunlich, wie bei dem knappen Umfang von nur 44 Seiten ein umfassender Überblick über sämtliche Ortungsverfahren gegeben wird, der als Grundlage für ein späteres ausführliches Werk dienen kann und außerdem bei allen ehemaligen Funkmeßtechnikern recht lebhaft Erinnerungen wachwerden läßt. Neben Anlagen für Richtempfang und Richtsendung werden die verschiedenen Hyper-

bel-Navigations-Systeme (Loran, Gee, Decca, Lorac) behandelt, von denen das Decca-System für uns interessant ist, weil neuerdings auch in Deutschland Decca-Anlagen in Lizenz gebaut werden. Die eigentlichen Funkmeß- oder Radaranlagen dagegen dienen vorzugsweise zur Ortung sich bewegender Ziele. Zu den bekanntesten deutschen Anlagen zählten die Würzburg-Geräte. Auch die Störung derartiger Anlagen durch „Verdüppelung“ und Störsender wird erwähnt. Ein Abschnitt über geo- und astrophysikalische Anwendung der Funkortung zur Peilung von Gewittern, Stürmen und Niederschlägen, über Ionosphärenuntersuchungen, Meteorforschung, Sonnen- und Milchstraßenstrahlung beschließt das inhaltsreiche Heft. Li.

Hochfrequenztechnik und Weltraumfahrt

Herausgegeben von Dr.-Ing. R. Merten. 116 Seiten mit 65 Abbildungen. 1951. Preis kart. DM 7.—. S. Hirzel Verlag, Stuttgart.

Seit einer Reihe von Jahren beschäftigen sich ernsthafte Wissenschaftler aus reinem Forschungsdrang ohne Sensationsgier oder um finanzieller Erfolge willen mit der Möglichkeit, den Erdball zu verlassen und in

Zeilensynchronisierung im Fernsehempfänger

Eine der übelsten und häufigsten Störungen im Fernsehempfänger ist das nicht exakte Arbeiten der Zeilensynchronisierung. Ein flaes Bild ist zu ertragen, aber wenn die Zeilen ausreißen oder gegeneinander um einige Bildpunkte verschoben sind und Unschärfe hervorrufen, so ist es unmöglich, sich das Bild mit Genuß anzusehen. Schon in der Entwicklung ist diesem Problem größte Bedeutung beizumessen, da die spätere Verbesserung einer unsauberen Synchronisierung nicht mehr möglich ist. Jedoch treten selbst bei größtem Aufwand schwierige Fragen auf, die von den Arbeitsbedingungen des Gerätes, im Grunde von der Empfangsfeldstärke abhängen. Ein wohlausgewogener Kompromiß muß hier die günstigste Lösung schaffen.

Synchronisierung beim Sperrschwinger

Der einfachste und wirtschaftlichste Kippgenerator für die Zeilensynchronisierung ist der Sperrschwinger nach Bild 1. Eine Triode ist durch einen Übertrager stark rückgekoppelt. Im Gitterkreis liegt ein R-C-Glied. Beginnt die Röhre zu schwingen, so fließt ein Gitterstrom, der den Kondensator C negativ auflädt. Je nach dem Röhrentyp und der Bemessung des Übertragers sowie der Werte von R und C ist der Kondensator nach wenigen Schwingungen so weit negativ aufgeladen, daß der Anodenstrom der Röhre gesperrt wird. Der Widerstand R ist so groß, daß die negative Aufladung nur langsam abfließen kann. Durch Variieren von R und C hat man es in der Hand, die Zeit zu bestimmen, in der die Röhre gesperrt bleiben soll.

Ist die Ladung des Kondensators C so weit abgeflossen, daß die Schwingbedingungen wieder erreicht werden, so beginnt das Spiel der Aufladung von neuem, und es wiederholt sich nun periodisch. In Bild 2 ist die Spannung am Kondensator C in Abhängigkeit von der Zeit aufgezeichnet.

In Punkt A ist der Kondensator so weit entladen, daß die Röhre zu schwingen beginnt. In Punkt B ist er aufgeladen und die Schwingungen hören auf, die Röhre ist also gesperrt. Zwischen den Punkten B und A entlädt sich der Kondensator nach einer e-Funktion.

Fügt man nun dem Gitter einen positiv gerichteten Synchronisierimpuls zu, so überlagert sich dessen Spannung der Kondensatorspannung. Kurz vor dem Punkt A wird

die Röhre dadurch zum Schwingen veranlaßt. Kehrt der Impuls periodisch wieder, so wird der Sperrschwinger in der Frequenz des Impulses mit seinen Schwingungen beginnen, d. h. der Impuls synchronisiert den Sperrschwinger. Erscheint nun kurz vor dem Synchronisierimpuls ein Störimpuls, so wird dieser die Röhre auslösen und die Schwingungen beginnen schon vor dem eigentlichen Synchronisierzeichen. Im Bild wird dann eine Zeile vorzeitig ausgelöst. Tritt die Störung nur einmal in Erscheinung, dann sind für eine Zeile die Bildpunkte verschoben, das bedeutet aber eine Unschärfe. Kritischer wird es, wenn die Störungen periodisch erscheinen; dann überlagert sich dem Bild ein Muster. Dauernde Störungen werden auch durch starkes Rauschen verursacht. Das gesamte Bild leidet dann an einer Unschärfe, die durch ein geringes Verschieben der Zeilen gegeneinander entsteht.

Dabei ist die vorzeitige Auslösung des Sperrschwingers durch ein Störsignal nicht nur von der Größe des letzteren abhängig, sondern auch von der Steigung der Kurve BA in der Nähe des Punktes A. Könnte man die Entladekurve in ihrem letzten Teil senkrecht nach A fallen lassen (d. h. in Bild 2 steigen lassen, da hier eine Abnahme der negativen Ladung ein Ansteigen der Kurve bewirkt), dann wäre es unmöglich, daß der Sperrschwinger durch eine Störung beeinflusst würde.

Herabsetzung der Störanfälligkeit

Eine einfache Lösung zeigt Bild 3. Statt an die Spannung Null wird der Widerstand R an die positive Sammelschiene gelegt. Die Entladekurve strebt dann nach Bild 4 zu positiven Werten. Da nur der erste Teil der e-Funktion ausgenutzt wird, verläuft sie fast linear nach A. Noch ausgeprägter wird dieser Effekt, wenn man der Kondensatorspannung nach Bild 5 eine Sinusschwingung überlagert; in diesem Fall läuft der letzte Teil der Entladekurve fast senkrecht auf A zu.

Der Sperrschwinger arbeitet dann normal zwischen Gitter und Schirmgitter, d. h. das letztere übernimmt für die Schwingungserzeugung die Rolle der Anode. Der Ladekondensator liegt jedoch an der eigentlichen Anode der Röhre. Wenn die Röhre schwingt, so wird der an der Anode befindliche Kreis angestoßen, und er schwingt während der Zeit, in der kein Anodenstrom fließt, in seiner Eigenfrequenz weiter. Stimmt man den Kreis auf eine Frequenz ab, die etwas oberhalb der Zeilenfrequenz liegt, so überlagert

sich diese Schwingung der Kondensatorspannung, und man kann erreichen, daß die Entladekurve wie in Bild 6 steil durch die Nulllinie geht.

Automatische Nachregelung der Zeilenfrequenz

Ein Nachteil der direkten Synchronisierung macht sich jedoch dann stark bemerkbar, wenn der Rauschanteil der Bildspannung groß ist. Obwohl dieser bei einem gewissen Abstand des Betrachters vom Schirmbild kaum wahrgenommen werden kann, so stört doch die nicht exakte Synchronisierung. Durch die Überlagerung der Synchronisierzeichen mit dem Rauschen werden die Zeilen willkürlich verschoben und das Bild wird unscharf. Abhilfe schaffen hier alle die Schaltungen und Verfahren, die einen Kippgenerator auf der Zeilenfrequenz frei schwingen lassen und ihn nur durch eine Regelspannung nachregeln, falls er von der genauen Zeilenfrequenz abweicht. Störimpulse und damit auch das Rauschen werden in langzeitige Impulse verwandelt, die Zeilen werden jedoch nicht mehr verschoben. Das Prinzip einer solchen Anordnung wird in Bild 7 erklärt.

An das Gitter der Röhre R₀₁ wird der Zeilenimpuls gegeben, und nach Verstärkung in der Röhre wird er am Katoden- und Anodenwiderstand abgenommen. Die beiden Impulse an der Anode und Katode sind gleich groß, jedoch entgegengesetzt gerichtet, und werden einer Dioden-Regelschaltung zugeführt.

Die Röhre R₀₂ ist als normaler Sperrschwinger geschaltet. Das Gitter dieser Röhre ist mit dem der Röhre R₀₁ verbunden, die als Entladerröhre arbeitet. Die Kippspannung wird durch Entladen des Kondensators C erzeugt, wobei der Widerstand R in der Sperrpause den Kondensator wieder auflädt. Die

Bild 6. Spannung am Ladekondensator bei der Schaltung nach Bild 5

Bild 7. Synchronisierschaltung mit automatischer Nachregelung der Kippfrequenz

Bild 8. Prinzip der Regelspannungserzeugung nach Bild 7

8 B und 8 C: Verlauf der Spannungen E₁ und E₂

8 D und 8 E: Spannungsverlauf über den Kondensatoren C₁ und C₂

(waagerechter Maßstab gegenüber 8 B und 8 C zusammengedrängt)

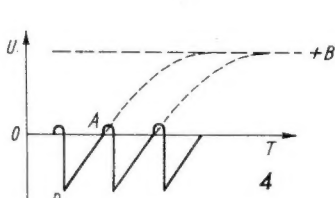
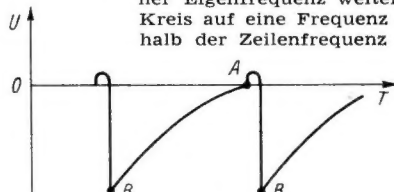
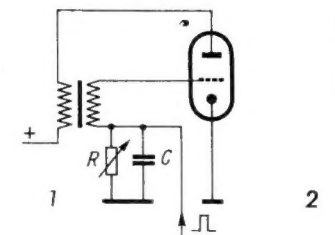


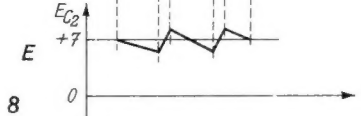
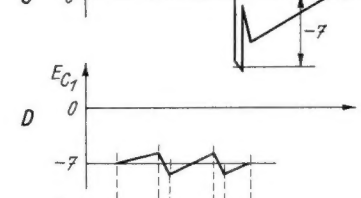
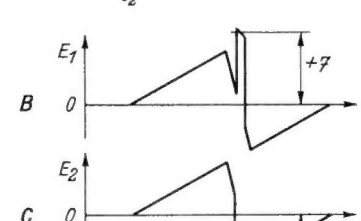
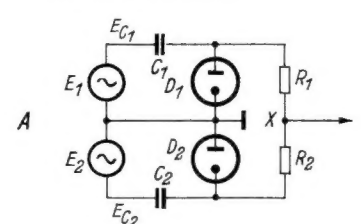
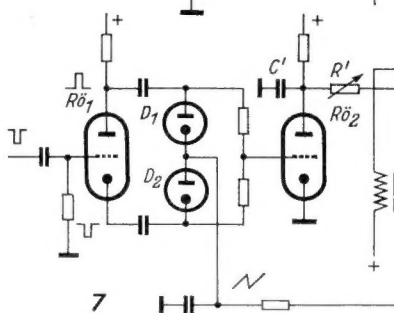
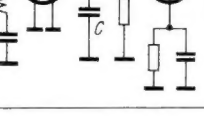
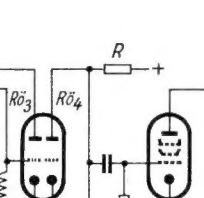
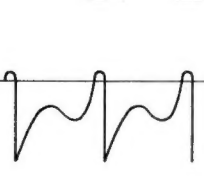
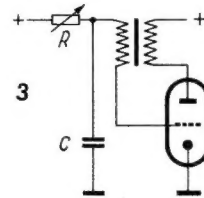
Bild 1. Sperrschwinger-Schaltung

Bild 2. Verlauf der Gleichspannung am Ladekondensator eines Sperrschwingers

Bild 3. Verbesserte Sperrschwingerschaltung. (Ladewiderstand R führt zur positiven Betriebsspannung)

Bild 4. Versteilerung der Entladekurve bei A durch die Schaltung nach Bild 3

Bild 5. Sperrschwinger mit zusätzlichem Schwingkreis



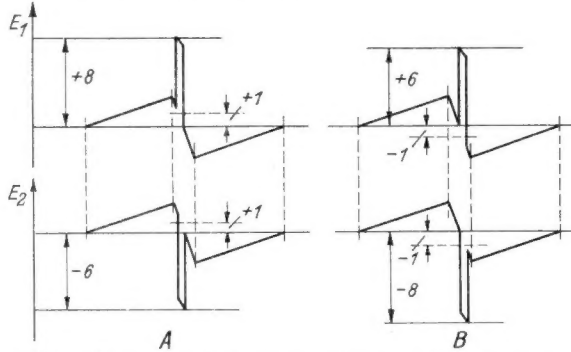


Bild 9. Bildung von Differenzspannungen durch Wandern des Synchronisierimpulses auf der Rücklaufanke

Frequenz des Sperrschwingers ist eine Funktion der Zeitkonstante im Gitterkreis der Röhre $R\ddot{o}_3$ und der Gittervorspannung, die durch die Anodenspannung von $R\ddot{o}_2$ bedingt ist. Verändert man diese Gittervorspannung, so ändert sich die Anodenspannung und damit die Frequenz. Gelingt es nun, eine Regelspannung in Abhängigkeit von der Kippfrequenz zu schaffen, so kann damit der Sperrschwinger gesteuert werden. Diese Regelspannung wird durch einen Vergleichsdetektor nach Bild 8 erzeugt.

E_1 und E_2 sind zwei Generatoren, die Spannungen erzeugen, wie sie in Bild 8 B und 8 C dargestellt sind. Sie setzen sich aus der Sägezahnspannung mit der Frequenz des Sperrschwingers, die vom Zeilenausgangstransformator her an beide Dioden gelegt wird (siehe Bild 7), und dem überlagerten Synchronisierimpuls zusammen, und zwar einmal positiv (Bild 8 B) und einmal negativ (Bild 8 C). Der Synchronisierimpuls liegt dabei auf der Rücklaufanke der Kippspannung. Die Diode D_1 wird leitend, wenn die Spannung E_1 positiv ist. Sie lädt dann den Kondensator C_1 auf den Spitzenwert von E_1 (z. B. 7 V) auf. R_1 ist hochohmig; deshalb sinkt die Spannung über C_1 während einer Periode nur langsam ab, bis der nächste Impuls den Kondensator wieder auf den Spitzenwert auflädt. Die Spannung an C_2 hat dieselbe Form in umgekehrter Richtung. Beide Spannungen sind in 8 D und 8 E abgebildet. Dabei ist zu beachten, daß die Spannungen über den Kondensatoren gegenüber den zugeführten Spannungen E_1 und E_2 entgegengesetzt gepolt sind.

Die beiden gleichgroßen, aber entgegengesetzt gerichteten Spannungen heben sich auf, so daß am Punkt X die Spannung gleich Null wird. Stimmt also die Frequenz des Sperrschwingers genau mit der Impulsfrequenz überein, so ist die Regelspannung gleich Null und der Sperrschwinger wird in seiner alten Frequenz weiterschwingen.

Weichen die Frequenzen voneinander ab, so wandert der Impuls aus der Mitte des Kippspannungsrücklaufes heraus. In Bild 9 A ist die Kippfrequenz des Sperrschwingers schneller geworden, der Fuß des Impulses ist an der steilen Flanke um +1 Volt hochgestiegen. C_1 wird dadurch auf 8 Volt und C_2 nur auf 6 V Spitzenwert aufgeladen. Die Spannung am Punkt X ist also nicht mehr gleich Null, sondern sie nähert sich der halben Differenzspannung, also +1 Volt. Ähnlich ist es in Bild 9 B, hier wird die Kippfrequenz langsamer, die Polarität dreht sich um und ergibt eine negative Regelspannung von 1 Volt.

Diese Regelspannung wird in Bild 7 der Regelröhre $R\ddot{o}_2$ zugeführt. Dabei dient der Kondensator C' dazu, die Regelzeit so lang zu machen, daß kurzzeitige Störungen nicht einwirken können. Eine einmalige Störung wird also die Zeitkonstante des Sperrschwingers nicht ändern. Erst wenn die Regelspannung über mehrere Zeilen anhält, dann wird die Frequenz des Sperrschwingers korrigiert. In Wirklichkeit sind natürlich die Rücklaufzeiten der Kurven in den Bildern 8 und 9 viel steiler. Die grundsätzliche Wirkungsweise wird davon jedoch nicht berührt.

Die Schaltung eines amerikanischen Empfängers, der nach diesem Prinzip arbeitet, zeigt Bild 10. Zum Unterschied wird hier jedoch ein Multivibrator statt eines Sperr-

schwingers benutzt. Das Siebglied vor dem Gitter des Multivibrators dient zur Beruhigung und Verzögerung der Regelspannung.

Frequenzregelung mittels Phasenschieberöhre

Wird der Synchronisierimpuls einer Kippspannung überlagert, so ist die Regelfreiheit gering. Läuft der Impuls aus der Rücklaufanke heraus, so muß die Frequenz des Kippgenerators von Hand nachgeregelt werden. Bild 11 bringt deshalb eine andere Schaltung zur automatischen Frequenzregelung. Bei ihr wird statt der Sägezahnspannung eine Sinusspannung benutzt. Bei dieser ist die Flanke über einen größeren zeitlichen Bereich gestreckt, so daß eine Regelung in weiteren Grenzen möglich ist. Dafür hat man aber auch einen größeren Aufwand in Kauf zu nehmen.

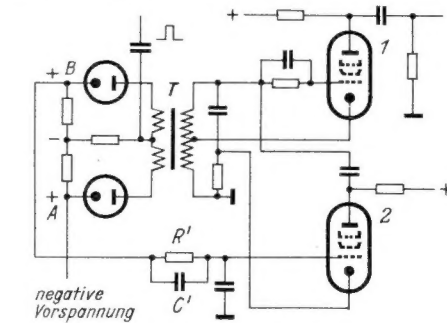


Bild 11. Synchronisierung eines Sinusspannungs-Oszillators 1 mittels einer kapazitiven Blindröhre 2

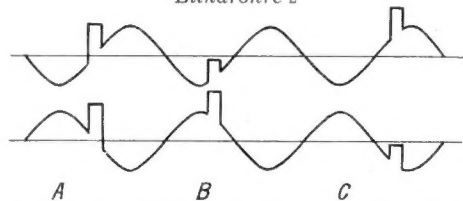


Bild 12. Wirkungsweise der Schaltung nach Bild 11; zwei um 180° phasenverschobene Sinusspannungen werden mit dem Synchronisierimpuls verglichen

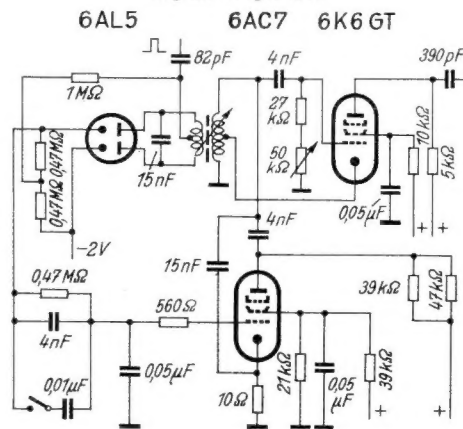


Bild 13. Zeilensynchronisierschaltung nach Bild 11 bei einem amerikanischen Fernsehempfänger

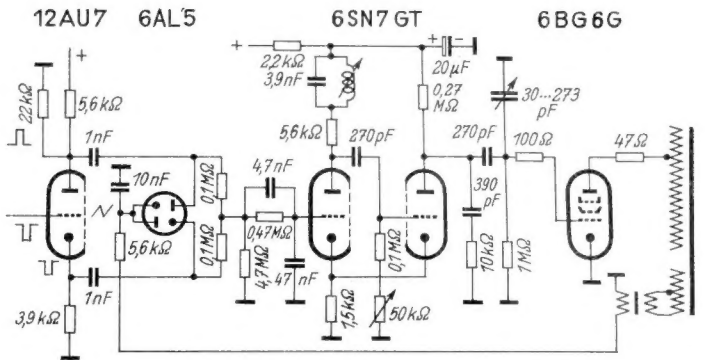


Bild 10. Zeilensynchronisierteil mit automatischer Frequenzregelung eines Multivibrators in einem amerikanischen Fernsehempfänger

Wie beim Sperrschwinger wird auch hier zur Erzeugung der Regelspannung eine Diodeschaltung benutzt. Die Sinusschwingung wird von einem Oszillator mit der Röhre 1 erzeugt, der in Dreipunktschaltung auf der Zeilenfrequenz von 15 625 Hz schwingt. Ein Teil der Gesamtkapazität wird dabei von der Phasenschieberöhre 2 gebildet. Diese arbeitet als veränderlicher Kondensator; wenn z. B. das Gitter der Röhre 2 negativ gesteuert wird, so wird die Röhrenkapazität größer und damit wird auch die Frequenz des Oszillators vergrößert und umgekehrt. Es kann also die Frequenz der Oszillatorröhre 1 durch Änderung der Gitterspannung der Röhre 2 verändert werden.

Ähnlich wie in der Schaltung Bild 7 wird nun eine Regelspannung erzeugt, jedoch mit dem Unterschied, daß nicht zwei spiegelbildliche Synchronisierimpulse mit einer Kippspannung, sondern zwei Sinusspannungen, die um 180 Grad verschoben sind, mit dem Synchronisierimpuls verglichen werden.

Mittels des Übertragers T werden die um 180° verschobenen Sinusspannungen erzeugt, an die Dioden gelegt und die Mitte des Übertragers T der Synchronisierimpuls zugeleitet. Der Punkt A erhält eine negative Vorspannung, die den richtigen Arbeitspunkt für die Phasenschieberöhre 2 einstellt. Am Punkt B wird die Regelspannung abgenommen. Diese ist gleich Null, wenn der Impuls nach Bild 12 bei A auf der Flankenmitte der Sinusspannung steht. Die gleichgerichteten Teilspannungen der Dioden heben sich dann auf.

Wandern die Synchronisierzeichen in Bild 12 von der Mitte zur linken Seite (B), so entsteht eine positive Regelspannung, während Impulse, die nach rechts wandern, eine negative Regelspannung erzeugen (C). Wenn die Frequenz der Synchronisierzeichen kleiner ist als die des Resonanzkreises, so erscheint eine positive Spannung am Gitter der Phasenschieberöhre. Sie steuert die Frequenz des Schwingkreises zu kleineren Werten; dadurch werden der Frequenzunterschied und die Regelspannung geringer, bis es zu einem Gleichgewichtszustand kommt. Umgekehrt tritt auch eine Regelung ein, wenn die Oszillatorfrequenz sich verändert.

Das Tiefpaßfilter $R' C'$ in Bild 11 verhindert kurzzeitige Änderungen der Regelspannung durch Störspannungen. Bei kleinen Senderspannungen kann es vorkommen, daß die Synchronisierimpulse durch periodische Störungen phasenmoduliert werden. Die Modulationsspannung wird durch die Dioden gleichgerichtet, tritt als Wechsellspannung zu der Regelspannung hinzu und verursacht eine Modulation der Zeilenfrequenz. Diese Erscheinung kann durch einen großen Kondensator, der parallel zu C' geschaltet wird, verkleinert werden. Seine Kapazität kann bis zu 0,5 μF betragen.

Ein anderer wichtiger Punkt für ein wandrefreies Arbeiten ist die Phasenschieberöhre. Wenn diese Röhre so stark altert, daß sie die Frequenz des Resonanzkreises nicht mehr genügend verschiebt, um extreme Frequenzdifferenzen auszugleichen, so fällt der Kreis außer Tritt. Selbst wenn eine schlechte Röhre noch synchronisiert, so verlangt sie doch eine so große Regelspannung, daß die Gleichgewichtstellung der Impulse näher an den Spitzen als in der Mitte der Sinusspannung liegt. Je kleiner die Verstärkung der Phasenschieberöhre ist, desto

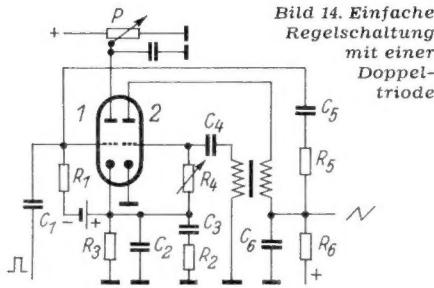


Bild 14. Einfache Regelschaltung mit einer Doppeltriode

größer ist die verlangte Regelspannung, um das Gleichgewicht zu erhalten. Eine Phasenverschiebung durch unkorrekte Einstellung oder defekte Teile äußert sich immer in einer Verschiebung des Bildes nach rechts oder links, obwohl Spannungsgleichgewicht vorhanden ist.

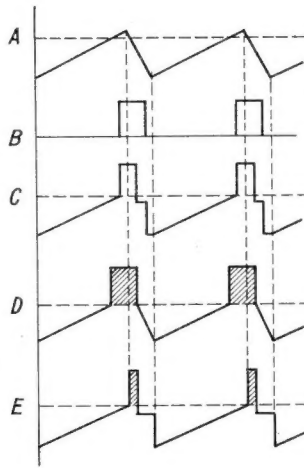
Dieser Effekt braucht aber nicht allein durch die Phasenschieberöhre, sondern er kann ebenso durch die Oszillatorröhre verursacht werden. Wenn daher ein Auswechseln der Röhren erforderlich ist oder ein Kreis nachgestellt werden muß, so sollen erst die Dioden herausgezogen werden. Der Kreis wird dann nachgestimmt und hat die richtige Frequenz, wenn das Bild in der Mitte steht. Setzt man die Dioden wieder ein, so muß bei richtiger Lage der Impulse zur Sinusspannung das Bild wieder in der Mitte stehen. Die Bildmitte kann jedoch bei den meisten Geräten durch eine handbediente Phasenverschiebung eingestellt werden.

Bild 13 zeigt eine praktisch ausgeführte Schaltung. Bei kleiner Empfangsfeldstärke, wenn also das Verhältnis von Nutzsignal zu Rauschen ungünstig ist, wird der Schalter unten links geschlossen und dadurch die Regelzeitkonstante vergrößert.

Regelschaltung mit geringem Aufwand

Bild 14 zeigt eine Regelschaltung, die nur eine Doppeltriode erfordert. Das rechte System 2 arbeitet als normaler Sperrschwinger und als Entladeröhre. Über C_6 entsteht eine Kippspannung, die dem Horizontalablenkverstärker zugeführt wird. Ein Teil dieser Spannung wird über R_5 und C_5 dem Gitter des linken Systems 1, das als Regelröhre dient, zugeführt. Gleichzeitig wird das positiv gerichtete Synchronisierimpuls auf dieses Gitter gegeben. In Bild 15 sind die Kippspannung A, das Synchronisierimpuls B und die resultierende Spannung C am Gitter der Regelröhre wiedergegeben. Die Gittervorspannung der Regelröhre, in Bild 14 durch eine kleine Batterie dargestellt, wird so bemessen, daß ein Anodenstrom nur während des Impulsintervalls fließt. Der Kennlinienknick liegt also auf der gestrichelten Linie in Bild 15 A. Bei richtiger Synchronisierung addiert sich der Synchronisierimpuls in der Weise zur Kippspannung, daß ein Teil des Impulses die Flanke der Kippspannung überhöht, während der andere Teil unterhalb des Kennlinienknicks liegt. (Streng genommen müßten in Bild 15 C—D die Scheitel der Impulse schräg verlaufen, wie die Flanken des Sägezahn, zu dem sie sich addieren. Die Darstellung wurde hier vereinfacht, um die ursprüngliche Impulsform von Bild 15 B beizubehalten.) Je nach der Phasenlage zwischen Kippspannung und Synchronisierimpuls wird ein mehr oder weniger großer Teil des Synchronisierimpuls oberhalb des Kennlinienknicks erscheinen. In Bild 15 D und E sind die beiden Grenzfälle gezeichnet, in denen noch Synchronismus herrscht.

Nur die oberhalb des Kennlinienknicks liegende Spannung ruft einen Anodenstrom in der Regelröhre hervor. Dieser lädt den Kondensator C_2 auf, und zwar mit einer Spannung, die der schraffierten Fläche in Bild 15 D und E entspricht. Diese Spannung wird in der Zeit zwischen zwei Impulsen nach einer Funktion abnehmen, welche durch die Zeitkonstante im Katodenkreis der Regelröhre bedingt ist. Im Mittel wird aber eine positive Spannung, die der Ladung von C_2 entspricht, als Gittervorspannung dem Sperrschwinger über R_4 zugeführt werden. Diese Vorspannung bestimmt zusammen mit den Konstanten des Kippkreises die Frequenz der Kippspannung. Wenn aus irgendeinem



Grunde die Sperrschwingerfrequenz kleiner wird, so wird die Fläche des Impulses sich vergrößern, wie in Bild 15 D, weil der Impuls mehr auf die flache Flanke des Sägezahn ansteigt. Damit werden aber die positive Ladung von C_2 , die positiv gerichtete Vorspannung des Sperrschwingers und dessen Frequenz größer. Somit wird auch hier durch eine Gleichspannung eine Regelung erzielt. Bild 15 E zeigt den umgekehrten Fall, wenn die Kippfrequenz größer wird als die der Synchronisierimpulse. Hierbei tritt die Regelung im umgekehrten Sinne ein.

Wichtig bei dieser Schaltung ist, daß die Amplitude des Synchronisierzeichens konstant bleibt, da die Regelspannung des Phasendetektors eine Funktion der Impulsfläche ist, und diese hängt nicht nur von der Breite, sondern ebenso von der Höhe des Synchronisierimpuls ab. Wenn ein Empfänger also von einem schwachen Signal auf ein starkes umgeschaltet wird und nicht über gute Trenn- und Begrenzerstufen verfügt, so kann es notwendig sein, den Horizontalregler nachzuregeln, da der Zeilensynchronismus nicht erhalten geblieben ist.

Ein ebenso kritischer Punkt liegt in dem Kennlinienknick der Regelröhre, der auf einen Wert konstant bleiben muß, welcher Bild 15 entspricht. Würde dieser wandern, so daß nur der obere Teil des Impulses zur Regelspannungserzeugung dient, dann würden die Empfindlichkeit des Phasendetektors und der Mitnahmebereich entsprechend kleiner. In umgekehrter Richtung aber würde der Kippimpuls die Röhre bereits zum Ansprechen bringen und die Sperrschwingerfrequenz so stark verschieben, daß sie hinter dem Haltebereich des Phasendetektors landen würde. Eine Stabilisierung der Regelröhre, trotz Änderung der Zeilenspannung, kann man dadurch erreichen, daß ihre Vorspannung von der des Sperrschwingers hergeleitet wird.

Zur Einstellung des Kennlinienknicks dient das Potentiometer P. Mit ihm läßt sich ferner die Frequenz des Sperrschwingers ändern und der übliche Zeilenspannungsregler ersetzen.

Der Katodenkreis muß so bemessen werden, daß eine maximale Phasempfindlichkeit bei bester Stabilität über den Regelbereich und ein Optimum an Störnempfindlichkeit erreicht werden.

Der Widerstand R_3 und die Serienkombination R_2 und C_3 können vernachlässigt werden, da ihre Scheinwiderstände groß sind im Vergleich zum Innenwiderstand der Regelröhre, der mit 300 bis 400 Ω angenommen werden kann. Dies ist dann der Ladewiderstand, über den der Impuls den Kondensator C_2 auflädt. Der Impuls kann eine Breite von 5 Mikrosekunden bis praktisch Null haben, je nach der Phasenverschiebung zwischen Synchronisierimpuls und Kippspannung. Um die Spannung an C_2 zu einer linearen Funktion der Phasenverschiebung zu machen, soll die RC-Ladekurve linear für das Synchronisierimpuls sein. Die Zeitkonstante muß daher rund 7,5 Mikrosekunden betragen, und C_2 erhält einen Wert von rund 0,02 μF . Ein kleinerer Wert würde eine geringere Empfindlichkeit des Phasendetektors ergeben, während ein größerer die Regelung instabil

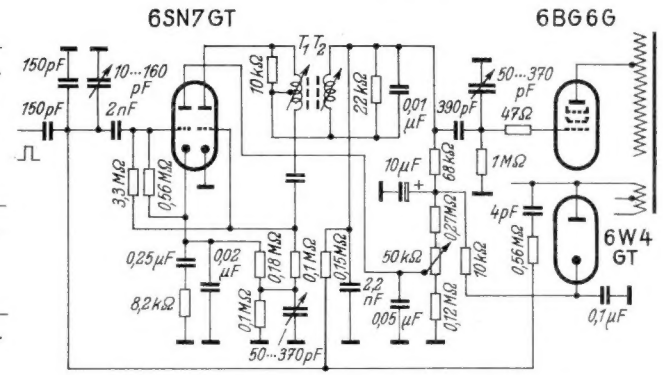


Bild 16. Erweiterung der Schaltung Bild 14

Links: Bild 15. A Kippspannung am Gitter des Systems 1; B Synchronisierimpulse am Gitter von 1; C Summe von A und B (vereinfacht); D Summenspannung bei kleiner werdender Kippfrequenz; E Summenspannung bei größer werdender Kippfrequenz

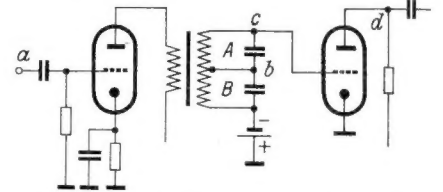


Bild 17. Schaltung zur Ausfilterung der Synchronisierimpulse mit Hilfe von Resonanzkreisen

macht. Der Wert von R_2 wird so gewählt, daß der Sperrschwinger bei einem plötzlichen Ansteigen der Spannung an C_2 , etwa durch eine Störspannung oder beim Umschalten auf einen anderen Sender, nicht sofort anspricht. Der Kondensator C_3 wird zehnmal größer als C_2 gemacht.

Die Stabilität dieses Sperrschwingers läßt sich noch erhöhen, wenn man die in den Bildern 5 und 6 gebrachte Sinuswellenstabilisierung hinzufügt. Eine praktisch ausgeführte Schaltung zeigt Bild 16. In ihr ist T_1 der Sperrschwingertransformator; mit ihm ist der Resonanzkreis T_2 induktiv gekoppelt. Beide müssen sorgfältig auf die Zeilenfrequenz abgestimmt werden. Die übrigen Teile der Schaltung gehen aus Bild 14 hervor.

Störunterdrückung durch Abstimmkreise für den Synchronisierimpuls

Viele Möglichkeiten ergeben sich, wenn man zur Unterdrückung von Störungen abgestimmte Kreise benutzt und den Synchronisierimpuls lediglich dazu benutzt, diese anzustoßen oder mitnehmen zu lassen, während der eigentliche Synchronisierimpuls durch einen Schwingkreis erzeugt wird. Bild 17 zeigt eine prinzipielle Schaltung. Der Kreis A ist auf die Zeilenfrequenz von 15 625 Hz und der Kreis B auf die dritte Harmonische, also 46 875 Hz, abgestimmt. Die Röhre wird durch eine Gittervorspannung bis hinter den Kennlinienknick vorgespannt, so daß nur ein positiver Impuls einen Anodenstrom hervorrufen kann. Dieser positive Impuls wird dazu benutzt, einen Kippgenerator zu steuern. Die Schaltung stellt also nur eine Umwandlungseinrichtung für den Synchronisierimpuls dar, mit dem Zweck, diesen von Störungen durch die Selektivität von Schwingkreisen zu säubern. Die Synchronisierimpulse werden über den Übertrager zugeführt und stoßen die abgestimmten Kreise in ihrer Eigenfrequenz an. Wenn die Synchronisierfrequenz mit der des Kreises A zusammenfällt, ist die resultierende Ausgangsspannung in Phase mit dem Synchronisierimpuls. In Bild 18 sind die Spannungsformen, die sich an den Punkten a...d der Schaltung 17 ergeben, dargestellt. In c ist die gestrichelte Linie gleich dem Kennlinienknick, der nur den positiven Teil der Impulse durchläßt, wodurch dann negative Anodenspannungsimpulse nach Bild 18 d hervorgerufen werden.

Besondere Probleme treten auf, wenn eine Phasendifferenz zwischen dem eigentlichen Synchronisierzeichen und dem erzeugten Impuls entsteht. Diese Phasendifferenz ist proportional der Frequenzdifferenz und der Güte der abgestimmten Kreise. Je höher die Güte, um so größer ist die Phasendifferenz

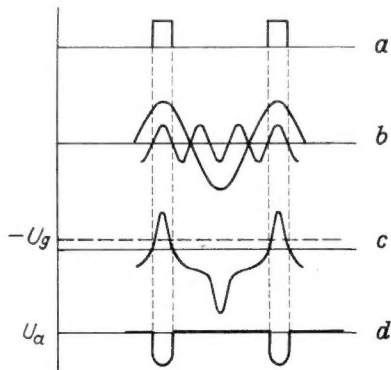


Bild 18. a) Synchronisierimpulse am Gitter A in Bild 17; b) Sinusschwingungen der Kreise A (Zeilenfrequenz) und B (dreifache Zeilenfrequenz in Bild 17); c) Summenschwingung bei c; d) Anodenspannungsimpulse bei d

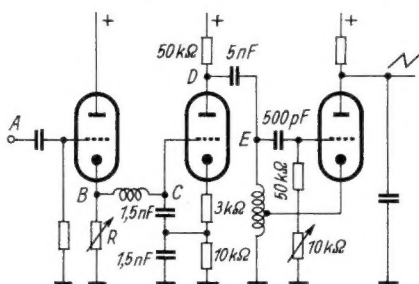


Bild 19. Andere Schaltung zur Ausfilterung von Synchronisierimpulsen

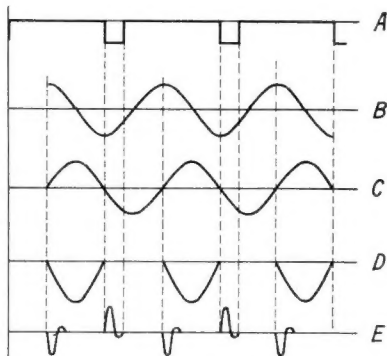


Bild 20. Verlauf der Spannungen an den gleichnamigen Punkten in Bild 19

zwischen Synchronisierzeichen und Steuerimpuls. Bei einer sehr hohen Kreisgüte kann die Phasenverschiebung bis zu 50% betragen und die Synchronisierlücke in der Mitte des Bildes erscheinen. Andererseits ist die Unterdrückung von Störimpulsen um so besser, je höher die Güte der Kreise ist. Daher müßten die Kreise stark gedämpft werden, um eine kleinere Phasendifferenz zu erzielen, während mit Rücksicht auf die Unterdrückung von Störimpulsen möglichst große Güte angestrebt werden müßte. Mit Sicherheit kann man aber annehmen, daß bei schwachen Eingangssignalen, wenn also der Verstärkungsregler des Empfängers aufgedreht werden muß, das Verhältnis zwischen Signal und Störung ungünstig sein wird. Hier wäre also hohe Güte erwünscht. Umgekehrt, bei starkem Eingangssignal sind die Störungen nicht ausschlaggebend und hohe Güte ist unerwünscht in Hinsicht auf die Phasendrehung. Mit einem zusätzlichen Potentiometer, parallel zu den Kreisen, könnte von Fall zu Fall der günstigste Wert der Dämpfung eingestellt werden. Hier ist also das Problem der weitgehendsten Störunterdrückung gelöst, aber eine automatische Frequenzregelung steht aus. Eine Schaltung, welche diesen Nachteil vermeidet, zeigt Bild 19. Die Synchronisierzeichen werden über den Widerstand R zu dem Signal addiert, das durch den Resonanzkreis erzeugt wird, so daß schließlich nach Bild 20 an der Anode D ein positiver Impuls erscheint, der frei von Störungen ist.

Man kann die Fähigkeit eines Schwingkreises, die Synchronisierung zu stabilisieren, durch die Größe der Zeit ausdrücken, die er benötigt, um auf einen Störimpuls zu reagieren. Braucht ein Kreis dazu eine lange Zeit, so treten Störimpulse bei der Synchronisierung nicht in Erscheinung, da sie verschwinden, bevor sich der Kreis wahrnehmbar ändert. Ein solcher Kreis wird daher nur auf die periodisch wiederkehrenden Synchronisierimpulse reagieren. Wird er von diesen angestoßen, so benötigt er zwar gemäß seiner Zeitkonstanten eine lange Zeit, um ins Gleichgewicht zu kommen, aber er benötigt auch dieselbe lange Zeit, um außer Tritt zu fallen.

Die Zeitkonstante eines Kreises kann zahlenmäßig durch ihre Güte ausgedrückt werden; es ist

$$T = \frac{Q}{\pi \cdot f} \quad \text{Für den Mitnahme-Oszillator kann sie durch } T = \frac{Q}{\pi \cdot f} \cdot \frac{E_0}{E}$$

ausgedrückt werden, wobei E_0 die Amplitude des freischwingenden Oszillators und E die Amplitude der Synchronisierspannung bedeuten. E ist gleich dem Spannungsabfall an dem ohmschen Widerstand R des Kreises. Je kleiner also der Wert von R ist, um so besser ist die Unterdrückung von Störimpulsen; T ist groß hierbei. Die Spannung E ist aber proportional der Empfangs-

feldstärke. Bei einem großen Signal E wird T kleiner. Die Störflüsse sind von geringer Bedeutung, weil das Verhältnis von Nutzsprung zu Störspannung schon am Eingang des Empfängers groß ist. Bei einem schwachen Eingangssignal ist E kleiner und die Zeitkonstante wird größer, so daß die jetzt stärker hervortretenden Störungen nicht mehr so stark auf die Synchronisierung einwirken können. Allerdings kann jetzt die Phasenverschiebung unangenehm hervortreten, da sie proportional der Zeitkonstante ist.

Man sieht hieraus, daß es möglich ist, die Störungen weitgehend zu unterdrücken und ein sauberes Bild zu erhalten. Die Phasenverschiebung des Bildes hängt jedoch von Faktoren ab, die nicht im Empfänger bewältigt werden können. Allerdings sehen die europäischen Normen vor, daß die Zeilenfrequenz konstant gehalten wird. Deshalb kann man durch eine sehr stabile Schwingung alle Möglichkeiten der Stabilisierung und Unterdrückung von Störimpulsen ausnutzen. Von den angegebenen Synchronisierungsmethoden haben sich vor allem die Schaltungen 10, 13 und 16 in den USA durchgesetzt, und sie werden in wenig abgeänderter Form eigentlich schon seit Jahren benutzt. Die Zukunft wird uns lehren, wie weit sie auch in Europa notwendig sein werden.

Dipl.-Ing. E. Neumann

Die UKW-Wünschelrute

Ein Hilfsgerät zur Ermittlung des günstigsten Aufstellungsortes von UKW-Empfangsantennen

In dicht besiedelten Stadtteilen, in denen mit stärkeren Absorptions- und Reflektionserscheinungen gerechnet werden muß, ist es oft schwierig, den günstigsten Aufstellungsort von UKW-Antennen ohne geeignete Meß- und Prüfergeräte zu finden. Hier erweist sich eine einfache, leicht transportable und vom Lichtnetz unabhängige Meßanordnung als nützlich, die es erlaubt, verlässliche Raumabstastungen durchzuführen. Die nachstehend beschriebene „UKW-Wünschelrute“ wurde für diesen Zweck entwickelt und erprobt. Sie genügt den Anforderungen der Praxis und besitzt infolge Mehrfachausnutzung der Röhren trotz kleiner Abmessungen eine Ansprechempfindlichkeit, die sich mit der auf den Empfängereingang bezogenen Empfindlichkeit von besseren UKW-Superhets messen darf.

Die UKW-Wünschelrute ist denkbar einfach zu bedienen und läßt sich von einem Mann leicht tragen. Die Abstimmung wird auf den nächstliegenden bzw. am stärksten

einfallenden UKW-Bezirkssender fest eingestellt. Der Prüfer hat also lediglich die Aufgabe, die Meßanordnung, die aus dem Meßgerät und Meßdipol sowie aus den zugehörigen Stromquellen besteht, frei zu bewegen und dabei auf den größten Ausschlag des Instrumentes zu achten. Hat sich der UKW-Praktiker erst einmal mit der Arbeitsweise der UKW-Wünschelrute richtig vertraut gemacht, wird er in der Lage sein, sehr schnell einen günstigen Aufstellungsort für die UKW-Antenne zu finden und auch Schlüsse auf die für den Empfangsort in Frage kommende Geräteklasse zu ziehen.



Bild 1. Meßteil der UKW-Wünschelrute. An der Frontplatte befinden sich das Meßinstrument mit Umschalter und der Regler für Ruhestromkompensation. Die Abmessungen des Kästchens betragen 145x92x65 mm

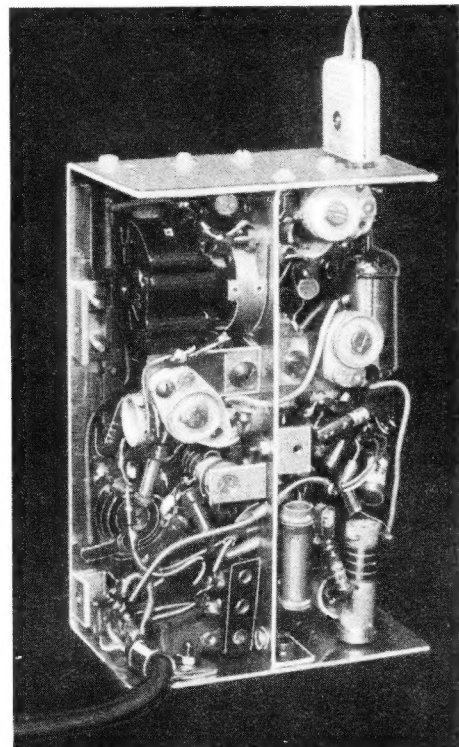


Bild 2. Rückansicht bei abgenommener Deckelhaube. Die erste Hf-Stufe befindet sich oben, die zweite unten. Links oben ist die Nf-Verstärkeröhre zu sehen

Das Empfangs- und Meßprinzip

Wirtschaftliches Arbeiten, unkritische Einstellung und hohe Empfindlichkeit waren die Grundforderungen bei der Entwicklung der UKW-Wünschelrute. Da an schwingende UKW-Stufen (z. B. Oszillator) hohe Stabilitätsansprüche zu stellen sind, ist Geradeausverstärkung verwendet worden. Um den Verstärkungsverlust infolge der niedrigen Röhreneingangswiderstände etwas auszugleichen, kann ein Abstimmkreis durch Rückkopplung merklich entdämpft werden. Dem Hf-Teil schließt sich eine Kristalldiode an (Proton Typ BN), die eine Röhrenvoltmeteranordnung in Brückenschaltung steuert; ferner dient ein Nf-Kanal zur akustischen Kontrolle des zu empfangenden und zu messenden Signals.

Die Schaltung

Die beiden Spezial-Batterieröhren RL 2,4 P2 haben zunächst die Aufgabe, das Hf-Signal ausreichend zu verstärken. Um eine annehmbare Bandbreite zu erhalten, weist der Hf-Kanal drei fest abzustimmende Kreise auf. Die Bandbreite beträgt etwa 300...400 kHz. Die Empfindlichkeit kann mit Hilfe der auf den Zwischenkreis L₃, C₂ wirkenden Rückkopplung, die sich durch den Trimmer C₃ ebenfalls fest einstellen läßt, bis an die Grenze des Schwingungseinsatzes gesteigert werden. Aus Stabilitätsgründen empfiehlt es sich jedoch, die Rückkopplung nur so weit anzuziehen, wie es für das ordnungsgemäße Arbeiten der Anlage notwendig erscheint. Die Werte der Spulen und Trimmer der Abstimmkreise sind so ausgelegt, daß jede Senderfrequenz innerhalb des UKW-Rundfunkbereiches von 87...100 MHz eingestellt werden kann.

Die am Kristall-Demodulator durch das Hf-Signal hervorgerufene Richtspannung steuert in einer Reflexschaltung über Drossel Dr₄ das Gitter der zweiten Hf-Stufe. Bei durchschnittlichen Feldstärkewerten gelangen Gleichspannungsänderungen in der Größe von 10...50 mV an dieses Gitter, größere Verstimmungen sind daher nicht zu befürchten. Damit diese relativ kleinen Richtspannungen gut abgelesen werden können, besorgt die erste Hf-Stufe die Kompensation des Katodenruhestroms der gesteuerten Stufe. Bei genauem Studium der Schaltung wird man erkennen, daß die beiden Hf-Pentoden bei ihrer Meßaufgabe als Trioden geschaltet sind und in Brückenschaltung arbeiten.

Da die durch die Kristalldiode gleichge-

richtete Steuerspannung auch Nf-Anteile besitzt, wenn das frequenzmodulierte Signal auf die Flanke der Abstimmkreise zu liegen kommt, bildet sich an den Widerständen im Anoden- und Schirmgitterstromkreis der zweiten Stufe eine Nf-Spannung aus, die über einen weiteren Verstärker (1 T 4 oder RV 2,4 P 700) zum Kopfhörer gelangt. In der Praxis zeigte es sich, daß ein auf Bandmitte und damit auf Höchstverstärkung geeichtes, gerade wahrnehmbares Signal bei zunehmender Feldstärke in ausgezeichnete Qualität hörbar wurde. Dieser an sich nicht beabsichtigte, aber nicht unerwünschte Effekt ist offenbar auf die durch Richtspannungsänderung hervorgerufene geringfügige Verlagerung des Resonanzpunktes zurückzuführen.

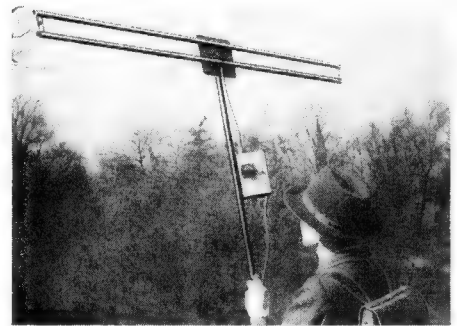
Die Ansprechempfindlichkeit, d. h. die Antennenspannung, die einen Instrumentenausschlag von etwa 2,5 µA (5 % des Endausschlags) hervorruft, liegt — je nach Rückkopplungsgrad — zwischen 20...30 µV an 300 Ω. Die Ansprechempfindlichkeit des Kopfhörers ist noch etwas günstiger. Die Anzeige des Meßinstrumentes hat in der ersten Hälfte des empfindlichen Bereichs (Schalter S offen) angenähert quadratischen Verlauf und geht bei höheren Signalspannungen in Linearcharakteristik über. Zum Schutze des Meßinstrumentes sind Inbetriebnahme und Vorabgleich auf dem unempfindlichen Bereich (Schalter S geschlossen) vorzunehmen.

Die Stromversorgung

Die Anodenspannung soll 130 Volt möglichst nicht unterschreiten. Als Heizbatterie eignen sich Stromquellen mit 2,4 Volt (Nickel-Kadmium-Sammler) oder bei Vorschalten eines Widerstandes Trockenzellen. Um befriedigende Bewegungsfreiheit zu erhalten, werden die Batterien in einem Tornister untergebracht und auf dem Rücken des Prüfernden getragen. Der Meßteil ist über ein vieradriges Gummikabel mit den Batterien verbunden.

Verwendete Einzelteile

Als Abstimmspulen wurden Calitkörper mit aufgebrannten Silberwindungen verwendet. Es handelt sich um Spulen aus ehemals kommerzieller Fertigung, die in Restbeständen noch heute im Handel sind. Die Daten gehen aus der Spulentabelle hervor. Als Abstimmkondensatoren C₁, C₂ C₄ und Rückkopplungskondensator C₃ eignen sich wegen der kleinen Abmessungen keramische Scheiben-Trimmer mit einem Regelbereich von etwa 3...12 pF. Im Mustergerät fand der Heschö-Typ 2512 Ver-



wendung. Die Hf-Drosseln Dr₁, Dr₃, Dr₄, Dr₅ wurden auf Calitkörper mit 10 mm Außendurchmesser (ebenfalls bekannte Ausführungsart) in Wicklungsstufen aufgetragen.

Die auf den Bildern nicht sichtbare Deckelhaube ist mit Löchern versehen, die die Regelung der Abstimm-Trimmer im geschlossenen Meßteil gestatten. Es ist ratsam, beim Nachbau die Abmessungen des Meßkästchens etwas größer (länglicher) als die des Mustergerätes zu wählen, um die Verdrahtung übersichtlicher zu machen. Sogenannte „heiße“ Leitungen müssen jedoch so kurz wie möglich ausgeführt werden.

Helmut Schweitzer

Spulen-Tabelle

Spule	Windungszahl	Anzapfung bei (vom Nullpotential aus gerechnet)
L ₁	2 über L ₃ mit isol. Zwischenlage ¹⁾	
L ₂	5 auf Calitkörper ²⁾	4. Windung
L ₃	5 auf Calitkörper ²⁾	3. Windung
L ₄	1 am kalten Ende von L ₃ ¹⁾	
L ₅	5 auf Calitkörper ²⁾	¼...½ Windung

¹⁾ versilberter Draht 1 mm Ø

²⁾ Calitkörper mit aufgebrannten Silberwindungen (siehe Text), 12 mm Ø innen, 15 mm Ø außen; Windungslänge 23 mm (außen/außen); Körperlänge 33,5 mm; Induktivität 0,33 µH.

Hf-Drossel	Windungszahl	Draht-Ø (mm)	Induktivität
Dr ₁ , Dr ₃ Dr ₄ , Dr ₅	4×15 ²⁾	0,1 CuL	20...25 µH
Dr ₂	30	0,3 CuL	
Dr ₆	3×15 auf 1-Watt-Widerstand	0,1 CuL	

²⁾ Auf Calitkörper 10 mm Ø außen; 35 mm lang.

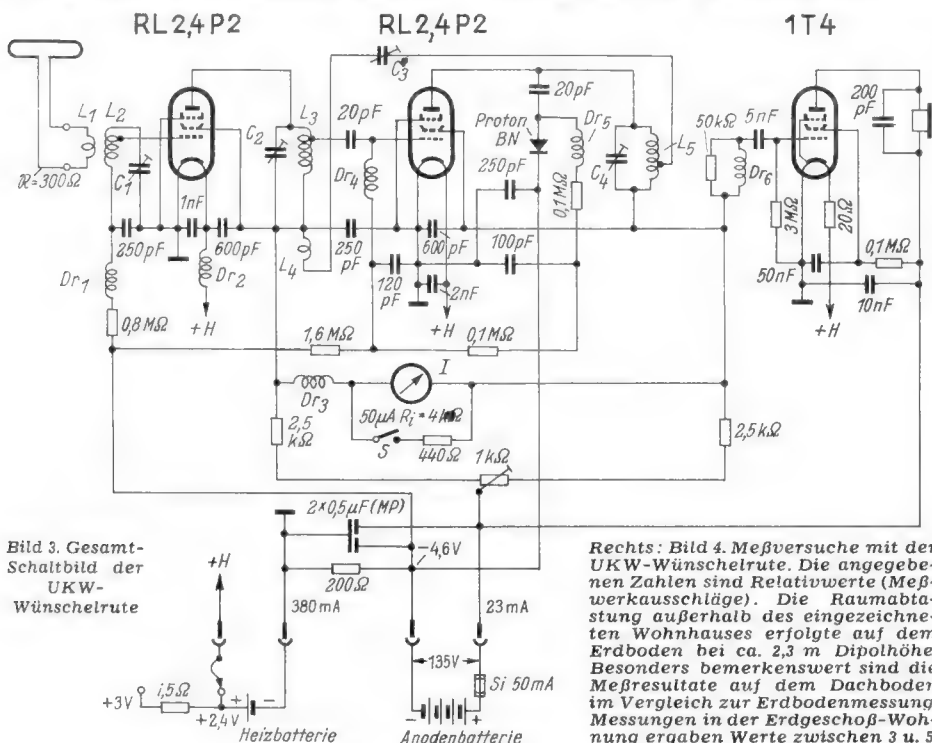
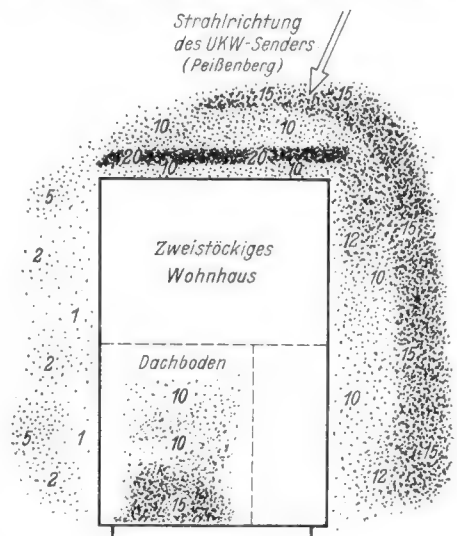


Bild 3. Gesamt-Schaltbild der UKW-Wünschelrute

Rechts: Bild 4. Meßversuche mit der UKW-Wünschelrute. Die angegebenen Zahlen sind Relativwerte (Meßwerkaussschläge). Die Raumabstufung außerhalb des eingezeichneten Wohnhauses erfolgte auf dem Erdboden bei ca. 2,3 m Dipolhöhe. Besonders bemerkenswert sind die Meßresultate auf dem Dachboden im Vergleich zur Erdbodenmessung. Messungen in der Erdschoß-Wohnung ergaben Werte zwischen 3 u. 5.



Rundempfangsantennen für UKW

Die heute erhältlichen Rundempfangsantennen für UKW verwenden zwei in einem Winkel von 90° gekreuzte Dipole, die bereits am Fußpunkt miteinander verbunden sind, so daß nur ein zweipoliges UKW-Kabel zum Empfänger führt. Dabei ist zu beachten, daß gemäß Bild 1 in die Zuleitung zu einem Dipol ein Umweg-Kabelstück von $\lambda/4$ Länge eingefügt werden muß. So ergibt sich die in Bild 2 dargestellte vektorielle Addition der gleichphasig auf die Antenne treffenden Komponenten

$$U_A = F \sin \varphi \sin \omega t \quad \text{im Dipol A}$$

$$U_B = F \cos \varphi \sin \omega t \quad \text{im Dipol B}$$

Es bedeuten φ den Einfallswinkel und F einen Faktor, der sich aus der Feldstärke ergibt. Die beiden Teilspannungen werden infolge der Umwegleitung zeitlich um $\pi/2 = 90^\circ$ in der Phase gegeneinander verschoben. Die resultierende Spannung erhält den Absolutwert:

$$U_{res} = \sqrt{U_A^2 + U_B^2} = F,$$

da $\sin^2 + \cos^2 = 1$ ist. Die Amplitude der zum Empfänger gelangenden Spannung ist nicht abhängig von der Einfallrichtung, sondern allein von der Feldstärke. Die Richtcharakteristik der beschriebenen Rundempfangsantenne ist ein Kreis.

Hätte man die Teilspannungen der beiden Dipole A und B einfach durch Reihenschaltung addiert, so ergäbe sich die Summenspannung:

$$U_{res} = U_A + U_B = F (\sin \varphi + \cos \varphi).$$

Die Summe von \sin und \cos des gleichen Winkels ergibt eine neue Sinusfunktion mit 45° Phasenverschiebung (Bild 3). Das bedeutet, daß sich zwei in Reihe geschaltete und in einem Winkel von 90° gekreuzte Dipolantennen genau wie ein einziger Dipol verhalten, der unter einem Winkel von 45° zu den Dipolen angebracht ist. Die Spannung kann bei zwei um 180° gegeneinander versetzten Sendereinfallsrichtungen gleich Null werden.

Nachteile des Rundempfangs

Bei der Ausbreitung der UKW treten Reflexionen leider häufig auf, so daß bei der Vielzahl der in dicht besiedelten Gebieten vorhandenen Reflektoren Rundempfangsantennen oft nicht den erwarteten Nutzen bringen, wie das folgende Beispiel zeigt.

Quer zur Haupteinfallsrichtung der empfangenen Welle befindet sich ein sogenannter „Sekundärstrahler“, der gleichfalls vom empfangenen Sender angeregt wird (Bild 4). Dieser erzeugt ein Feld, das genau wie das Feld des Senders horizontal polarisiert ist und die Rundempfangsantenne um 90° ver-

schoben trifft. Es sei nun angenommen, daß der Dipol A senkrecht zur Senderrichtung steht und daher von diesem allein angeregt wird, der Dipol B hingegen nur auf das Feld des Sekundärstrahlers S anspricht. Beträgt nun der Laufzeitunterschied der beiden Strahlen gerade $\lambda/4$ oder $n + \lambda/4$, so ist die im Dipol B induzierte Spannung gegen diejenige im Dipol A um 90° in der Phase verschoben. Bei Vorhandensein gleicher Feldamplituden aus beiden Richtungen werden sich die beiden Teilspannungen in A und B bei der in Bild 1 dargestellten Antennenanordnung nach vektorieller Zusammenfassung aufheben, sofern die Drehrichtung des Feldes der sich aus der Polung der Dipole ergebenden Drehrichtung entspricht. In diesem Falle würde der jeweilige Sender mit der Rundempfangsantenne sehr schlecht empfangen werden. Ferner können starke Modulationsverzerrungen auftreten. Der Empfang wäre außerdem wesentlich schlechter als mit einem einfachen Dipol, selbst wenn dieser ungünstig zum Sender angeordnet wäre.

In der Praxis werden meist zahlreiche Reflektoren aus verschiedenen Richtungen und mit unterschiedlicher Intensität zusammenwirken. Es besteht vielfach eine verwickelte Überlagerung zahlreicher Feldkomponenten, woraus sich in ungünstigen Fällen ein zirkular polarisiertes Feld der geschilderten Art ergeben kann. Denkt man sich das Feld in eine rein zirkular polarisierte und in eine horizontal polarisierte Komponente zerlegt, so wird die erstgenannte je nach ihrem Drehsinn entweder überhaupt nicht oder mit zweifacher Amplitude registriert.

Wenn mit Rundempfangsantennen Mißerfolge zu verzeichnen sind, so kann man diesem Mangel schon durch Umpolen des einen der beiden gekreuzten Dipole abhelfen. Dadurch wird der Drehsinn des zirkular polarisierten Feldes, das keine Spannung hervorruft, umgekehrt. Eine derartige Umschaltung läßt sich unmittelbar am Fußpunkt der Antenne in der Praxis nur mit Schwierigkeiten durchführen. Der Verfasser hat daher unmittelbar am Empfänger eine Umschaltvorrichtung angebracht (Bild 5). Zur feineren Unterteilung kann wahlweise eine $\lambda/8$ -Leitung eingelegt werden; außerdem besteht die Möglichkeit, die $\lambda/4$ -Leitung zu überbrücken. Alle drei Schalter werden durch einen einzigen Knopf bedient. Die Schaltung erfolgt in zyklischer Folge (Bild 5). Normalstellung ist III (90°) oder VII (270°). Die Schalterstellungen sind sog. „Suchstellungen“. Die Schalterstellung IX (360°) entspricht Stellung I (0°). Die acht Schaltmöglichkeiten gestatten es, die Antennenanordnung allen praktisch vorkommenden Verhältnissen anzupassen.

Dipl.-Ing. U. Fusban

Der „richtige“ Drehkondensator

Nach der Einführung des neuen Wellenplanes glaubte mancher Radiopraktiker durch Einbau eines Drehkondensators höherer Endkapazität den Frequenzbereich des Mittelwellenbandes erweitern zu können. Dieses Verfahren erweist sich als falsch, da für die erwünschte große Frequenzvariation nicht die Endkapazität des Drehkondensators, sondern vielmehr die Kapazitätsvariation des Schwingkreises maßgebend ist. Meist haben aber gerade Drehkondensatoren mit hoher Endkapazität auch eine große Anfangskapazität. Ein Kondensator mit einer Kapazitätsänderung von 15...500 pF hat z. B. eine Variation von 1:33, während ein Kondensator mit 20...550 pF dagegen nur 1:27,5 hat. Es ist daher abwegig, bei der Auswahl eines Drehkondensators allein die Endkapazität zu berücksichtigen. Ausschlaggebend ist vielmehr die Kapazitätsvariation, die bei einem Drehkondensator mit 450 pF Endkapazität größer als bei einem Drehkondensator mit 550 pF Endkapazität sein kann.

Kapazitätsvariation im Schwingkreis

Für die wirklich erzielbare Frequenzvariation eines Abstimmkreises ist aber nicht allein die Kapazitätsvariation des Drehkondensators maßgebend. Bekanntlich weist ein Schwingkreis mit den angeschlossenen Schaltelementen (Leitungen, Röhren) noch weitere Kapazitäten auf, die den Variationsbereich beeinflussen. Betragen diese zusammen 30 pF, so ist die Kapazitätsvariation des zuerst genannten Drehkondensators nicht mehr 15...500 pF, sondern 45...530 pF, d. h. nicht mehr 1:33, sondern nur noch 1:11,8. Sie hat sich auf rund ein Drittel verringert. Daraus ersieht man, wie wichtig ein kapazitätsarmer Aufbau des Schwingkreises für eine große Frequenzvariation ist. Allerdings lassen sich diese Zusatzkapazitäten nicht ganz vermeiden. Man wird daher bei normalen Drehkondensatoren selten über eine Kapazitätsvariation von 1:10 hinauskommen. Das genügt jedoch für Rundfunkzwecke.

Kapazitätsvariation bei UKW

Im UKW-Bereich, der an sich keine große Frequenzvariation hat, ist eine geringe Anfangskapazität des gesamten Schwingkreises ebenfalls wichtig, damit nicht durch zu hohe Kapazität die Spule zu klein und die Güte des Kreises zu schlecht werden. Bekanntlich wird die Schwingkreisgüte um so besser, je größer die Spule ist. Gerade bei UKW muß man darauf achten, einen möglichst hohen Resonanzwiderstand, also eine hohe Güte des Schwingkreises, zu erhalten. Trotz hoher Kreisgüte hat man bei UKW nicht zu befürchten, daß die Bandbreite für das bei Frequenzmodulation zu übertragende Frequenzband zu gering wird.

In UKW-Schwingkreisen ändert sich die Frequenzvariation noch viel stärker als im Rundfunkbereich durch die Eigenkapazitäten der Schaltung. Hat der UKW-Drehkondensator eine Kapazitätsvariation von 5...15 pF, d. h. 1:3, so wird die Variation bei einer Schaltkapazität von nur 10 pF 15...25 pF, also rund 1:1,67.

Man sieht daraus, daß sich Zusatzkapazitäten im UKW-Bereich stärker als im Mittelwellenbereich bemerkbar machen. Andererseits kann man durch geschickte Wahl der Parallelkapazität nicht nur den gewünschten Frequenzbereich einregeln, sondern auch die prozentuale Kapazitätsänderung durch den Drehkondensator so klein machen, daß die Einstellung ebenso bequem wie im Rundfunkbereich wird. Natürlich muß man einen vernünftigen Kompromiß zwischen Kreiskapazität und Kreisgüte finden.

Ing. Heinz Lange

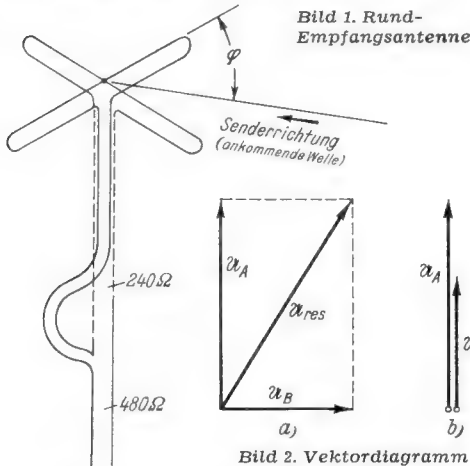


Bild 1. Rund-Empfangsantenne

Bild 2. Vektordiagramm
a) $\varphi = 90^\circ$, b) $\varphi = 0^\circ$

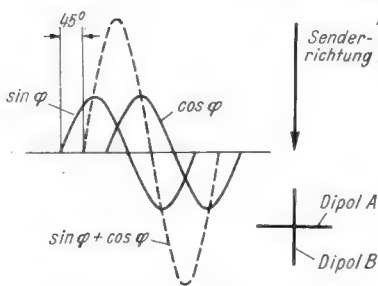


Bild 3. Resultierende Phasenverschiebung

Bild 4. Einfluß eines Sekundärstrahlers

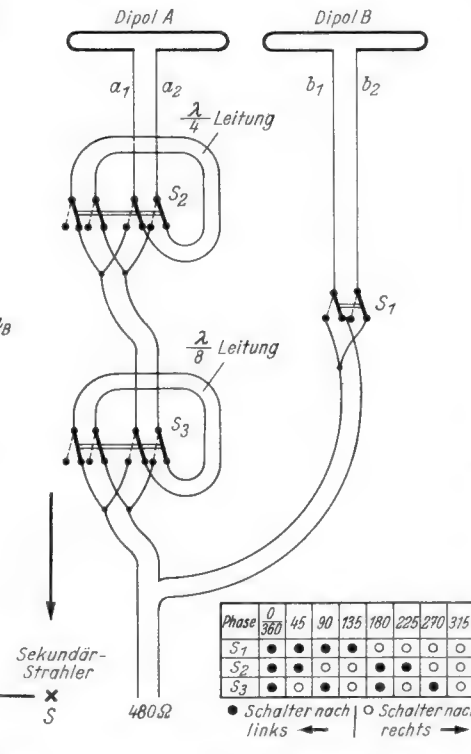


Bild 5. Antenne für beliebige Einfallsrichtung

Phase	0	360	45	90	135	180	225	270	315
S ₁	●	●	○	○	○	○	○	○	○
S ₂	○	○	○	○	○	○	○	○	○
S ₃	○	○	○	○	○	○	○	○	○

● Schalter nach links ○ Schalter nach rechts

80-m-Sender mit Doppelmodulation

Oft ist es für den Kurzwellen-Amateur wünschenswert, einen von der übrigen Station unabhängigen und leicht transportablen Sender zu haben. Es sei zum Beispiel an die Parallel-Verbindungen bei UKW-Versuchen erinnert, bei denen eine 80-m-Station zu Vereinbarungen, Kontrollen und zu Rückfragen benötigt wird, sowie an zahlreiche andere, im Amateurbetrieb immer wieder vorkommende Fälle. Der Verfasser des Sender-Baubuches (Band 31/32 der Radio-Praktiker-Bücherei, Franzis Verlag, München 22) hat daher in eingehender Laboratoriumsarbeit einen 80-m-Sender mit besonders hohem Wirkungsgrad entwickelt.

Wie aus dem Schaltschema (Bild 1) hervorgeht, handelt es sich um einen Sender mit drei Abstimmkreisen. Der mit Frequenzverdopplung arbeitende ECO-Oszillator benützt eine EF 14 in Tetroden-schaltung. Der Wirkungsgrad dieser Schaltung ist auch bei Frequenzverdopplung außergewöhnlich hoch! Dabei ist die Stromaufnahme sehr gering; so beträgt der Anodenstrom 6...8 mA, der Schirmgitterstrom nur etwas über 1 mA. Der einzige Nachteil, den diese Tetroden-schaltung gegenüber der Pentodenschaltung aufweist, ist die Notwendigkeit, mit einem Doppelschalter sowohl die Anoden- als auch die Schirmgitterspannung zu gleicher Zeit ein- und auszuschalten. Im Gegensatz zur Pentodenschaltung kann die Tetroden-schaltung im Schirmgitter allein nicht getastet werden. Dafür liefert sie jedoch erheblich höhere Steuerspannungen.

den Gegentaktröhren verschieden hohe Steuerspannungen und würden vollkommen ungleichmäßig arbeiten. Die eine Röhre würde überlastet und die andere zu wenig belastet werden. Es gibt zwar Maßnahmen, durch die auch in einem solchen Falle eine halbwegs brauchbare Symmetrierung erreicht werden kann; ein vollkommener Ausgleich, wie er bei der induktiven Ankopplung möglich ist, ist jedoch bei kapazitiver Ankopplung kaum zu erreichen. Die induktive Ankopplung hat aber darüber hinaus noch den Vorteil, daß sich die Steuerspannung hinauftransformieren läßt. Eine solche Transformierung hat bei diesem Sender eine besondere Bedeutung; es werden hier nämlich hohe Steuerspannungen benötigt. Die Kopplungsspule L_3 befindet sich innerhalb der Spule L_2 und ist in ihr um etwa fünf Millimeter verschiebbar. Durch diese Maßnahme können Ungleichheiten leicht ausgeglichen werden.

Wahl der Endröhren

Bei Anwendung einer Anoden-Schirmgittermodulation, die unter den normalen Modulationssystemen für einen kleineren Sender ausreichend ist, könnten die verschiedensten Röhren in der Gegentakstufe verwendet werden. Sie benötigt jedoch einen ziemlichen Aufwand an Stromversorgung und Modulatorröhren. Daher wurde für diesen Sender eine andere Modulationsart gewählt. Es handelt sich um eine kombinierte Schirmgitter-Bremsgittermodulation; dazu können nur Röhren gebraucht werden, bei denen Gitter 3

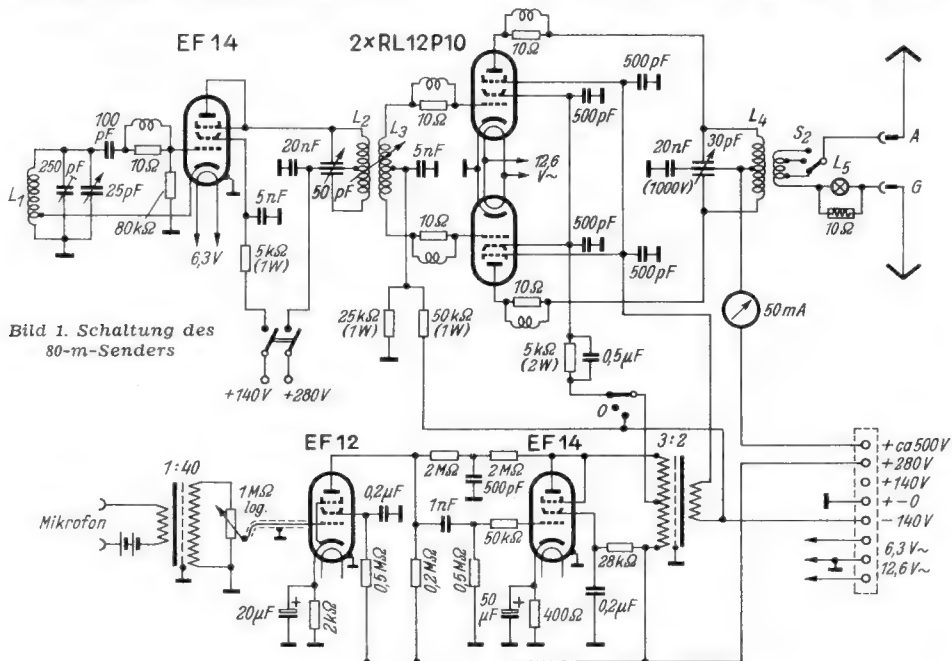


Bild 1. Schaltung des 80-m-Senders

Durch induktive Kopplung gelangt die Steuerspannung an die Gitter einer Gegentak-Endstufe. Die letztere muß spannungsmäßig vollkommen symmetrisch angesteuert werden. Theoretisch sieht das einfach aus, in der Praxis findet man immer wieder, daß die von einer Eintaktstufe gesteuerte Gegentak-Endstufe trotz aller Sorgfalt verschieden hohe Steuerspannungen erhält. Wenn man sich mit einer Glimmlampe dem Anodenschwingkreis des Oszillators nähert, wird man finden, daß die entgegengesetzten Enden der symmetrisch aufgebauten Spule verschieden hohe Spannungen anzeigen. Würde man (wie das meistens geschieht) über Kopplungskapazitäten auf die Gitter der Gegentakstufe gehen, so erhalten die bei-

herausgeführt ist und deren Charakteristik eine gute Bremsgittermodulation ermöglicht. Die RL 12 P 10 erfüllt diese Bedingungen.

Die Doppelmodulation

Wie aus dem Schaltbild hervorgeht, arbeitet die Gegentakstufe mit anormalen Spannungswerten. An den Steuergittern liegt eine negative Vorspannung von -80 bis -100 Volt, an den Bremsgittern eine negative Vorspannung von -140 Volt. Trotz der verwendeten Anodenspannung von 500 Volt und einer Schirmgitterspannung von 280 Volt arbeitet die Endstufe daher weit im C-Bereich. Durch das gleichzeitige und äußerst kräftige Modulieren von Schirmgitter und

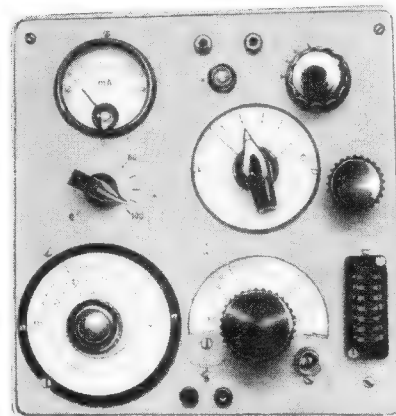


Bild 2. 80-m-Sender im Gehäuse, Frontplattenansicht. Oben links: Anodeninstrument, Mitte: Antennenausgang und Indikatorlampchen, rechts oben: Antennenschalter. Mitte links: Modulationsgrad-Potentiometer, Mitte: Endstufenabstimmung, rechts: Stummabstimmung (Einpfleifen). Unten links: Oszillatorabstimmung, Mitte: Verdopplerabstimmung, Anschlußsteckerleiste

Bremsgitter entsteht eine impulsartige, durchschlagende Modulation. Dabei kann bei richtiger Spannungseinstellung der Sender scheinbar weder unter- noch übermoduliert werden, da sich der Träger der Modulation jeweils anpaßt. Erst bei ganz hohen Modulationsspannungen beginnt die Modulation einen Charakter anzunehmen, den man als „brutal“ bezeichnen kann. Die Verständlichkeit bleibt jedoch auch dann noch voll erhalten. Normalerweise wird man nur etwa $\frac{2}{3}$ der möglichen Aussteuerung benützen. Bei dieser Einstellung ist die Modulationsqualität durchaus erstklassig, wobei die Sprachverständlichkeit anderen Modulationsmethoden gegenüber weit überlegen erscheint. Der Grund ist leicht einzusehen, wenn man während der Modulation das Antenneninstrument beobachtet. Der Antennenstrom steigt nämlich bei Dynamikspitzen bis zum vierfachen Wert an. Bei der dadurch verursachten beträchtlichen Feldstärkeänderung kommt nun die Schwundautomatik der wenigsten Empfänger mit. In den Sprechpausen ist der Träger aber so schwach, daß sich die Verstärkung des Empfängers hochregelt. Bei langsamem und etwas abgehacktem Sprechen wird der Empfänger daher von der beträchtlichen Feldstärkenzunahme immer wieder „über-rumpelt“. Dadurch entsteht eine Modulation von seltsamer Eindringlichkeit, die sich auch bei starken Störgeräuschen behauptet.

Der Modulator

Zur Erzielung der erforderlichen hohen Modulationsspannung benötigt man einen entsprechenden Verstärker. Um mit wenigen Röhren auszukommen, wurde ein Modulationsverstärker entwickelt, der bei hoher Verstärkung nur zwei Röhren benötigt. Wie das Schaltbild zeigt, arbeitet eine EF 12 in Pentodenschaltung (Verstärkung 120fach), mit einer EF 14 in Tetroden-schaltung (Verstärkung 80fach). Der Mikrofontransformator hat ein Übersetzungsverhältnis von 1 : 40, es ergibt sich also eine etwa 380 000fache Verstärkung. Durch die verwendeten Kopplungsglieder und durch die Gegenkopplung wird die Verstärkung niedriger Sprachfrequenzen, die für die Verständlichkeit nicht erforderlich sind, herabgesetzt. Zu hohe, ebenfalls unerwünschte Sprachfrequenzen werden teils durch den Transformator, teils durch die 500-pF-Erdungskapazitäten der Brems- und Schirmgitter in der Senderendstufe vermindert. Der Modulationstransformator (ein älterer Lautsprechertransformator der Fa. Görler) muß primär für 80 mA bemessen sein; seine primäre Impedanz beträgt 7000 Ω , er hat einen Mittelabgriff. Die Sekundärseite des Transformators steht zur Primärseite im Verhältnis von 2 : 3. Hier ist besonders auf die richtige Polung zu

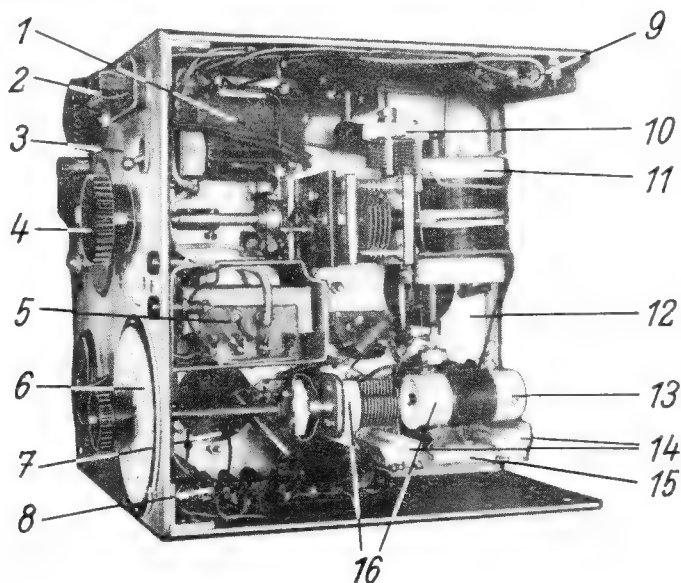


Bild 3. Sender-Ansicht von unten. 1 Modulations-Transformator, 2 Steckkerleiste, 3 Oszillator-Schalter, 4 Verdoppler-Abstimmung, 5 Mikrofon-Transformator, 6 Oszillator-Abstimmung, 7 Nf-Röhre EF 12, 8 R/C-Brett, 9 RC-Brett für negative Spannungen, 10 Verdoppler-Trimmer, 11 Verdoppler-Spule mit Kopplungsspule im Innern, 12 Lüftungloch unter einer PA-Röhre, 13 Oszillator-Tank-C, 14 Oszillator-Tank-C, 15 Gitterkondensator, 16 unter dem Drehkondensator und der Spule sind die Röhrenfassungen der Modulator- und der Oszillator-Röhren montiert

achten, damit sich die beiden Modulationen an den Brems- und Schirmgittern des Senders addieren. Zur Kontrolle wird mit einem konstanten Ton moduliert und beobachtet, bei welcher Polung das Antenneninstrument stärker ausschlägt.

Erwähnt sei auch noch der Schalter für die Stummabstimmung. Hier werden die Schirmgitter von der positiven Spannung getrennt und über einen Leerkontakt an -140 Volt gelegt, damit keinerlei Emission zustande kommen kann.

Hinweise zur praktischen Ausführung

Eine aufmerksame Betrachtung der fotografischen Abbildungen (Bilder 2 bis 4) macht eine ausführliche Beschreibung überflüssig, so daß die folgenden Hinweise genügen dürften. Der 250-pF-Tankkondensator im Oszillator soll Luftdielektrikum haben. Im Versuchsgerät besteht er aus zwei Kondensatoren, die an beiden Enden der Oszillatortank sichtbar sind. Unter den Röhrenfassungen der RL 12 P 10 sind Ausschnitte zur Luftkühlung angebracht. Mikrofontransformator und Ausgangstransformator müssen durch Verdrehen um 90° magnetisch entkoppelt sein. Im Versuchsmodell steht die Mikrofontransformator-Wicklung senkrecht, die Modulationstransformator-Wicklung dagegen liegt waagrecht. Beim Abstimmen des Senders genügt ein Milliampereometer in der Anodenleitung der Endröhren. Während der Eichung des Kreises L_2 liegt in der Anodenleitung ein Milliampereometer für 10 mA. Der Rückgang dieses Anodenstromes im Resonanzfall liefert die Eichpunkte der Frequenzverdopplerskala, so daß das Instrument im Betrieb nicht mehr nötig ist. Als Antenneninstrument findet ein 2,5-V/0,2-A-Lämpchen Verwendung; es ist mit einem Drahtwiderstand überbrückt (rund $\approx 10 \Omega$). Bei angekoppelter $\frac{3}{4}$ - λ -Antenne und $\frac{1}{4}$ - λ -Gegengewicht beträgt der Antennenstrom etwa 0,2 A, der Anodenstrom 18...22 mA. Bei der Modulation steigt der Antennenstrom bis zum Vierfachen. Die Zunahme des Anodenstromes läßt sich am Instrument deutlich beobachten, den hohen Augenblickswerten kann jedoch der Zeiger des Instruments nicht mehr folgen, so daß mit dem Instrument die wirkliche Impulsaufnahme nicht festgestellt werden kann. Das Netzanschlußgerät liefert mit einem Transformator sämtliche positiven Spannungen, zweckmäßig sind die Spannungen 140 und 280 Volt mit dem Stabili-

sator StV 280/80 konstant zu halten (maximale Stromentnahme 50 mA). Die Anodenspannung von 500 Volt (60 mA) für die Endröhren wird dem gleichen Gerät unstabiler entnommen. Die negative Spannung von etwa 140 Volt liefert ein kleiner Transformator mit Trockengleichrichter.

Spulendaten

Oszillatortank L_1 . Material: Calit, Länge 55 mm, D = 25 mm, Windungszahl 37, Anzapfung an der neunten Windung von unten, Wicklungsart: Windung an Windung, Drahtstärke: 0,4 mm Cu, 2 \times Baumwolle.

Verdopplerspule L_2 . Material: Hartpapier, Länge 60 mm, D = 43 mm, Windungszahl 2 \times 19, Anzapfung in der

Mitte, Wicklungsart: Windungsabstand etwa 0,2 mm (eingewickelter Seidenfaden), Drahtstärke: 0,8 mm Cu, Lackisolation.

Kopplungsspule L_3 . Material: Calit, Länge 55 mm, D = 25 mm, Windungszahl 2 \times 38, Anzapfung in der Mitte, Wicklungsart: Windung an Windung, Drahtstärke: 0,4 mm Cu, 2 \times Seide

PA-Spule L_4 . Material: Hartpapier, Länge 80 mm, D = 40 mm, Windungszahl 2 \times 20, Anzapfung in der Mitte, Wicklungsart: Windung an Windung, Drahtstärke: 1,5 mm Cu, 2 \times Baumwolle.

Antennenspule L_5 . Auf die Mitte der PA-Spule gewickelt, Windungszahl: 3, Anzapfung: jede Windung, Drahtstärke: 1 mm Cu, isolierter Schmelzdraht.

Ingenieur H. F. Steinhauser

Sicherheitsmaßnahmen bei Amateursendern

Die zum Betrieb von Amateursendern benutzten hohen Spannungen sind für den Amateur und seine Umgebung lebensgefährlich. Unglücksfälle, gelegentlich mit tödlichem Ausgang, kommen leider immer wieder vor. Bei Beachtung einiger Vorsichtsmaßnahmen lassen sie sich aber vermeiden. Darum seien hier einige Regeln wiedergegeben, die der amerikanischen Praxis entstammen und die sich im Laufe vieler Jahre bewährt haben.

Verlasse dich nicht auf Überbrückungswiderstände an Kondensatoren! Schließe die Kondensatoren durch einen Schraubenzieher mit isoliertem Griff kurz, bevor du an der Schaltung arbeitest. Überbrückungswiderstände brennen gelegentlich durch, und Kondensatoren halten ihre Spannung erstaunlich lange Zeit.

Vermeide die Befestigung von Drehknöpfen mit Madenschrauben ohne Berührungsschutz, vor allem dann, wenn die Drehknöpfe auf Achsen sitzen, die Anodenspannung führen. Beachte die einschlägigen VDE-Vorschriften genauestens.

Berühre keinen Teil eines Senders, bevor nicht alle Schalter offen, d. h. ausgeschaltet sind. Solltest du aber die üble Angewohnheit haben, Kopplungen während des Betriebes einzustellen, so halte eine Hand in der Hosentasche oder auf dem Rücken und Sorge dafür, daß noch jemand im Raum ist. Neunzig Prozent aller tödlich ausgegangenen Unfälle von Amateuren wären weniger gefährlich verlaufen, wenn jemand anwesend gewesen wäre, der die Hochspannung ausgeschaltet oder das Opfer vom Sender gelöst und den Arzt gerufen hätte.

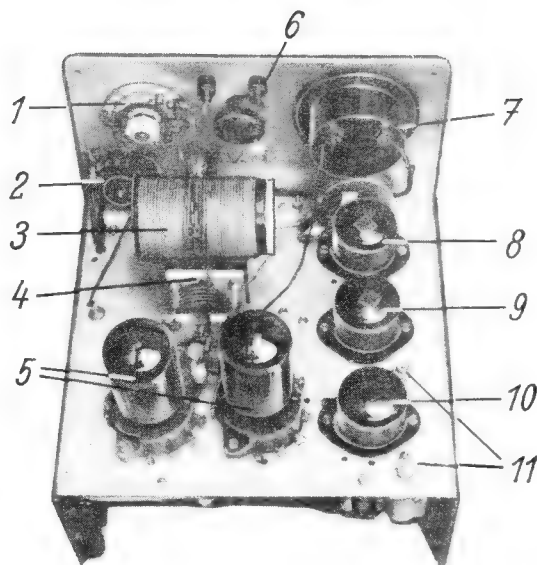


Bild 4. Sender-Ansicht von oben. 1 Antennenstufenschalter, 2 Stummabstimmung, 3 PA-Spule, 4 PA-Kondensator, 5 PA-Röhren, 6 Antennenindikator-Lämpchen, 7 PA-mA-Instrument, 8 Nf-Röhre EF 12, 9 Modulator-Röhre EF 14, 10 Oszillator-Röhre EF 14, 11 Tankabstimmung

Der Hochspannungsteil von Sendern soll so angebracht sein, daß kleine Kinder ihn nicht erreichen, an den Schaltern spielen oder gar in das Innere langen können. Halte den Sender oder den Raum unter Beobachtung oder sieh eine Schutzmaßnahme vor, durch die alle Netzstromkreise unterbrochen werden, wenn das Sendergehäuse geöffnet wird. Mache dich mit der ersten Hilfe bei Unglücksfällen durch Elektrizität vertraut. Das kann dich gelegentlich in die Lage versetzen, ein Menschenleben zu retten.

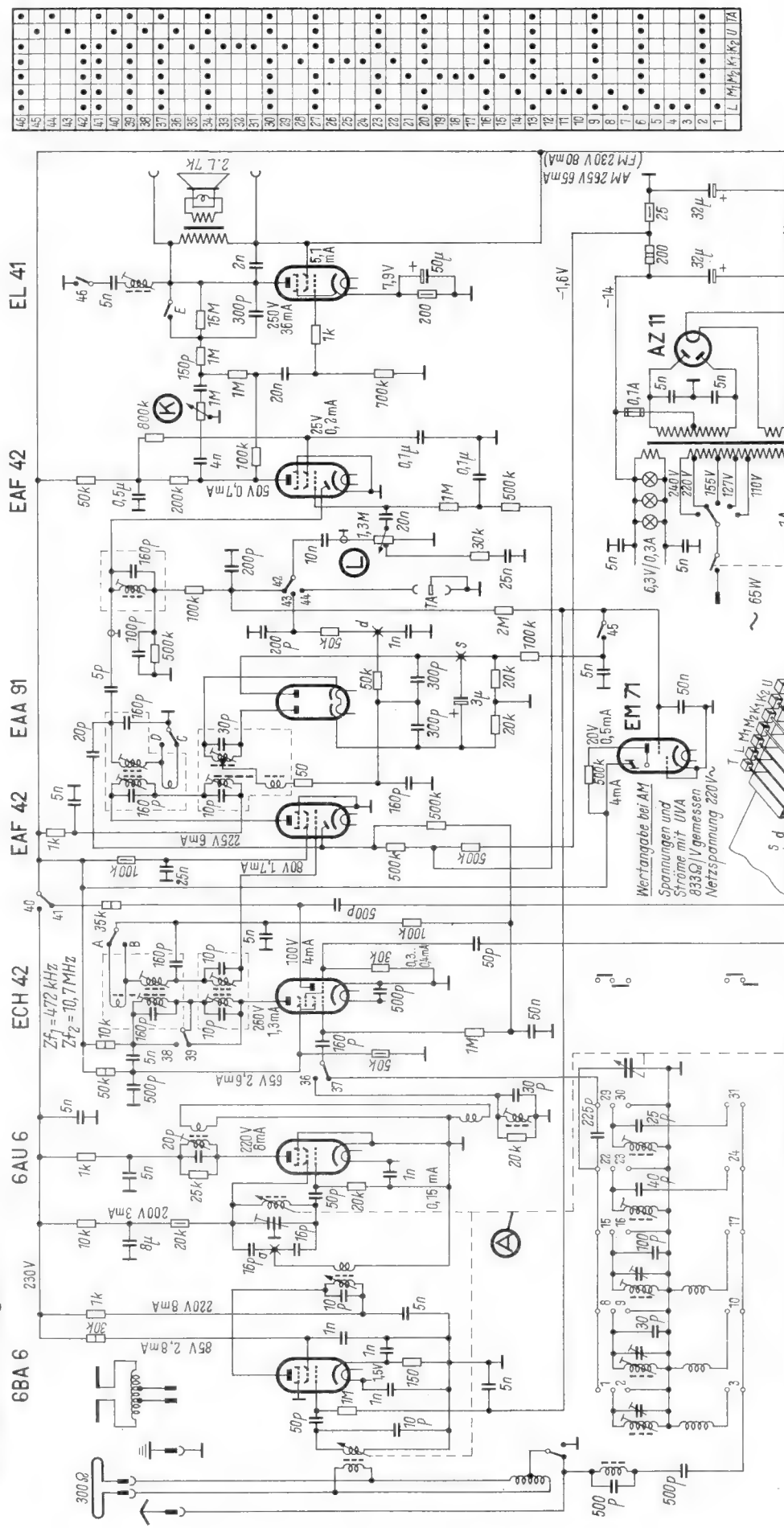
Springe nicht blindlings zur Hilfe herbei, wenn jemand mit der Hochspannung in Berührung gekommen ist und sich nicht selbst befreien kann. Handle in einem solchen Falle schnell, aber nicht ohne Überlegung, sonst kannst du selbst allzu leicht in dieselbe Lage kommen wie derjenige, dem du helfen wolltest. Berühre das Opfer nicht mit der bloßen Hand. Es ist klüger, es bei einem Zipfel der Kleidung fortzuziehen, wenn du dir darüber klar geworden bist, daß du nicht mit einem geerdeten Gegenstand in Berührung bist. Es ist einfacher, die Spannung auszuschalten, doch darfst du dazu nach dem Schalter nicht lange Zeit herumsuchen müssen. Wenn du die Lage des Schalters nicht kennst, ist es besser, das Opfer zu befreien.

Ein Hauptschalter neben dem Eingang zum Senderraum, der alle Primärkreise unterbricht, setzt die Feuergefahr herab und dient deinem Seelenfrieden, vorausgesetzt, du machst es dir zur eisernen Regel, ihn jedesmal auszuschalten, wenn du den Raum verläßt.

Vorsicht bei Sendern anderer Amateure! Sie können abweichend von gebräuchlichen Schaltungen gebaut sein. Nimm nicht als gewiß an, sie seien so geschaltet, wie du es tun würdest.

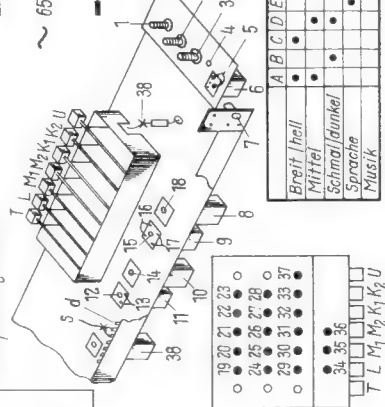
Dr. A. Renardy

148. Lorenz Großglockner



Wellenbereich m	Empfindlichkeit μV	Abgleich
U 3...3.5		90 MHz : 4, 3, 92 MHz : 1, 2
K1 24...52	ca. 5	12 MHz : 27, 6 MHz : 22, 32
K2 13.5...20.5	ca. 5	21 MHz : 28, 15 MHz : 23, 33
M1 291...588	ca. 10	1000 kHz : 25, 35, 555 kHz : 20, 30
M2 182...297	ca. 10	1600 kHz : 26, 36, 1050 kHz : 21, 31
L 895...2070	ca. 10	350 kHz : 24, 34, 170 kHz : 19, 29

*Zf=472 kHz; Zf2=10.7 MHz; Reihenfolge Zf: 38, 14, 10, 18, 8;
7 Minimum; Reihenfolge Zf2: 11, 9, 6, 15, 2, 37, 2;
1, 2 = 38, 17 durch 5k Ω + 5nF (in Serie) dämpfen
2, 3 = 5, 16 durch 5k Ω + 5nF (in Serie) dämpfen*



A	B	C	D	E
19	20	21	22	23
24	25	26	27	28
29	30	31	32	33
34	35	36		

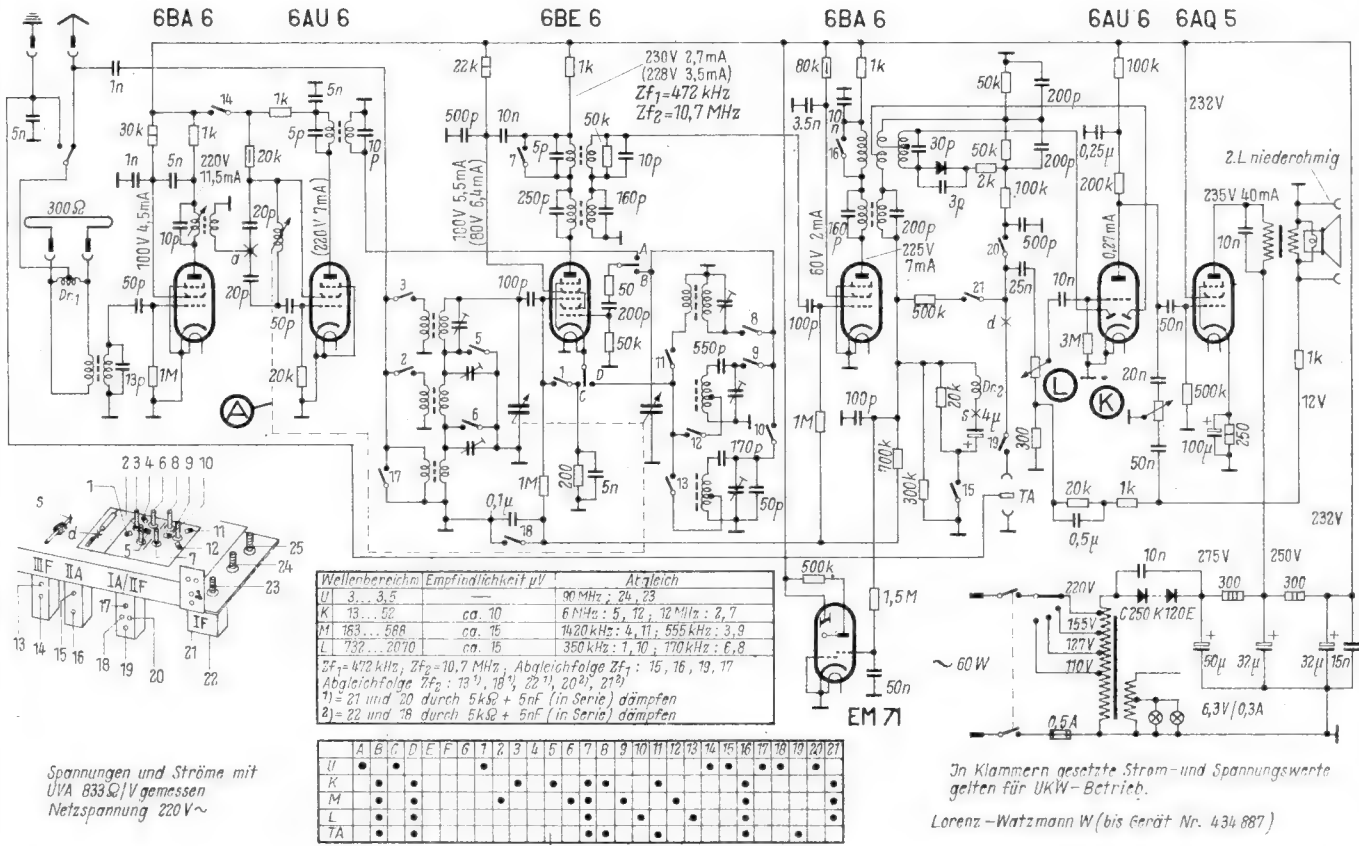
7 L M1 M2 K1 K2 U

C. Lorenz AG, Stuttgart-Zuffenhausen, Hellmuth-Hirth-Straße 41

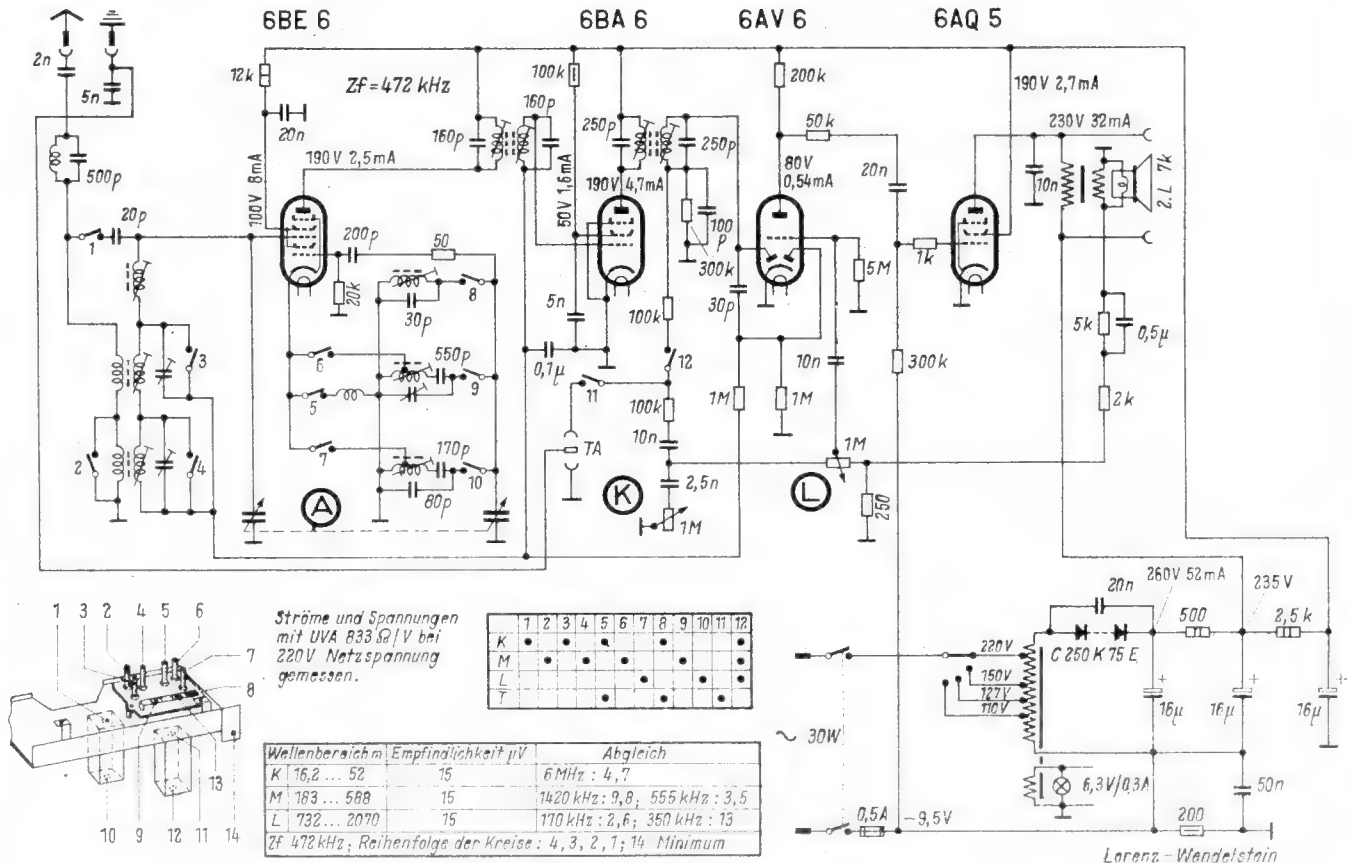
Lorenz Großglockner

20. 1. 1952

149. Lorenz Watzmann W (bis Gerät Nr. 434 887)

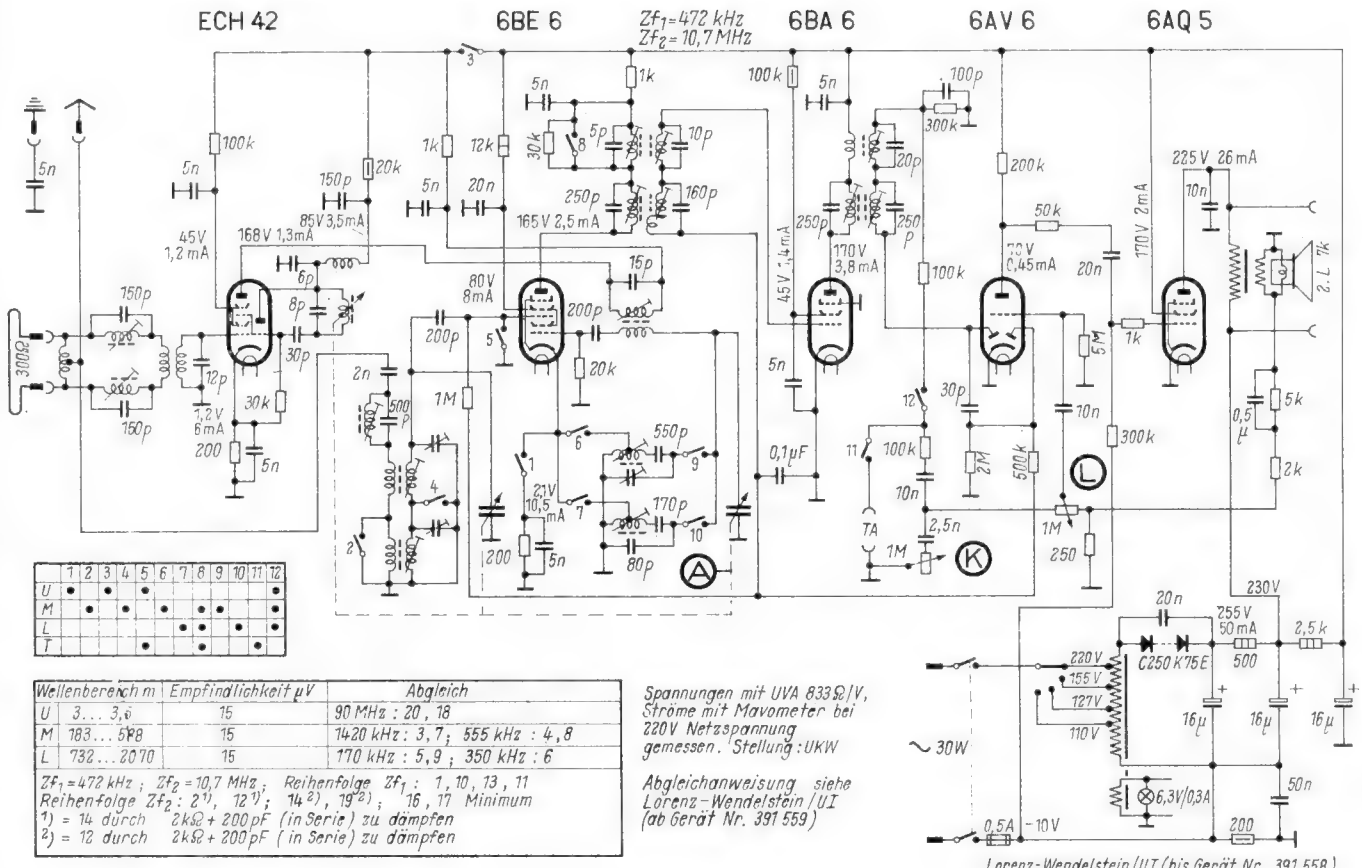


150. Lorenz Wendelstein

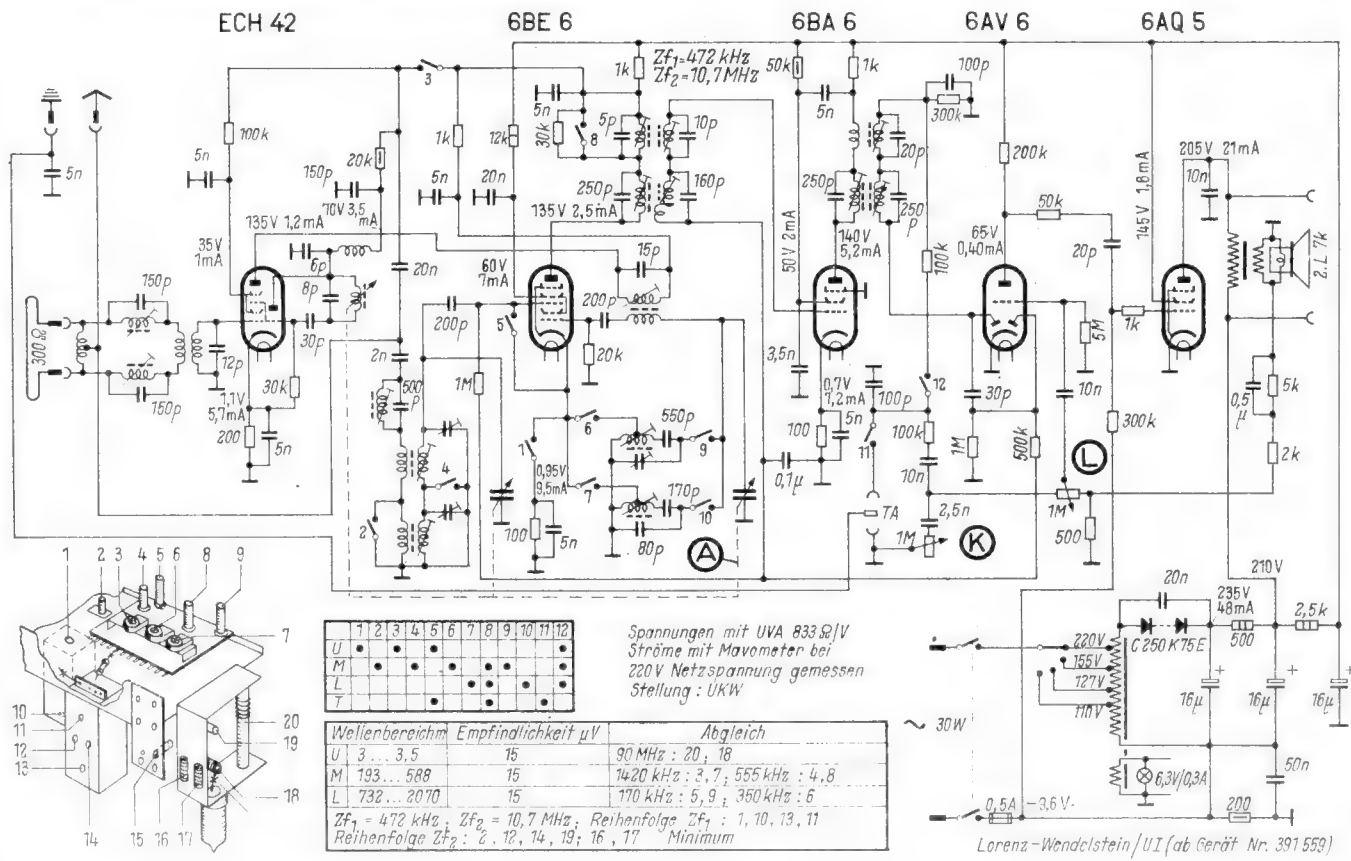


C. Lorenz AG, Stuttgart-Zuffenhausen, Hellmuth-Hirth-Straße 41

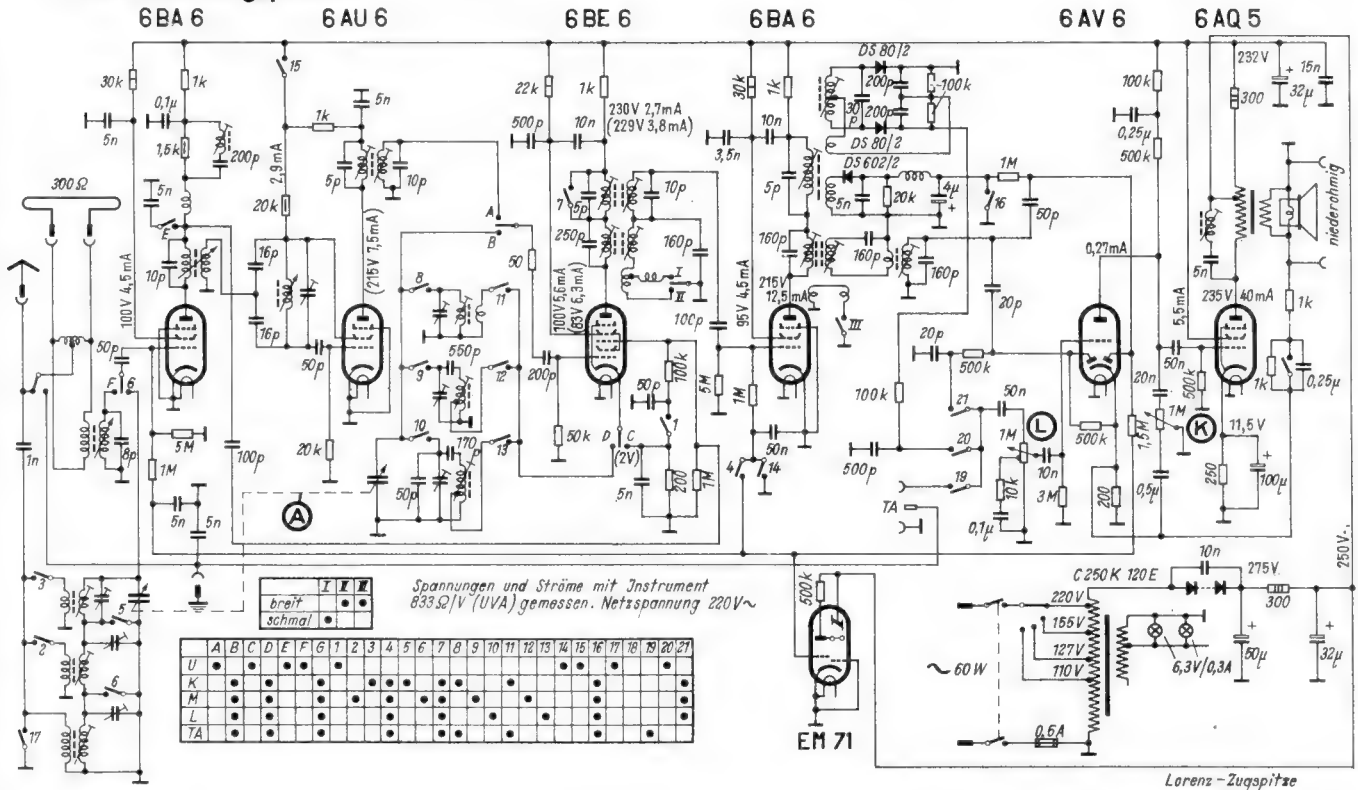
151. Lorenz Wendelstein UI (bis Gerät Nr. 391 558)



152. Lorenz Wendelstein UI (von Gerät Nr. 391 559 an)



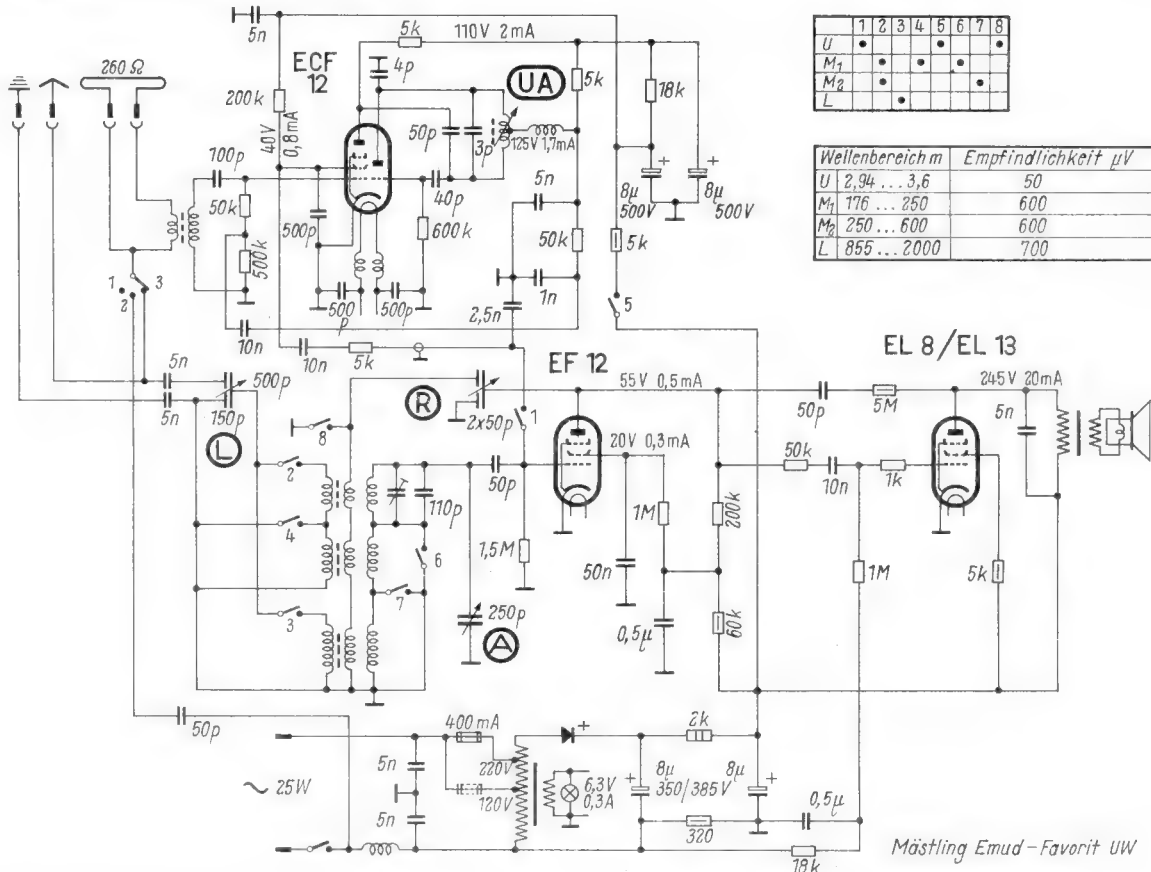
153. Lorenz Zugspitze



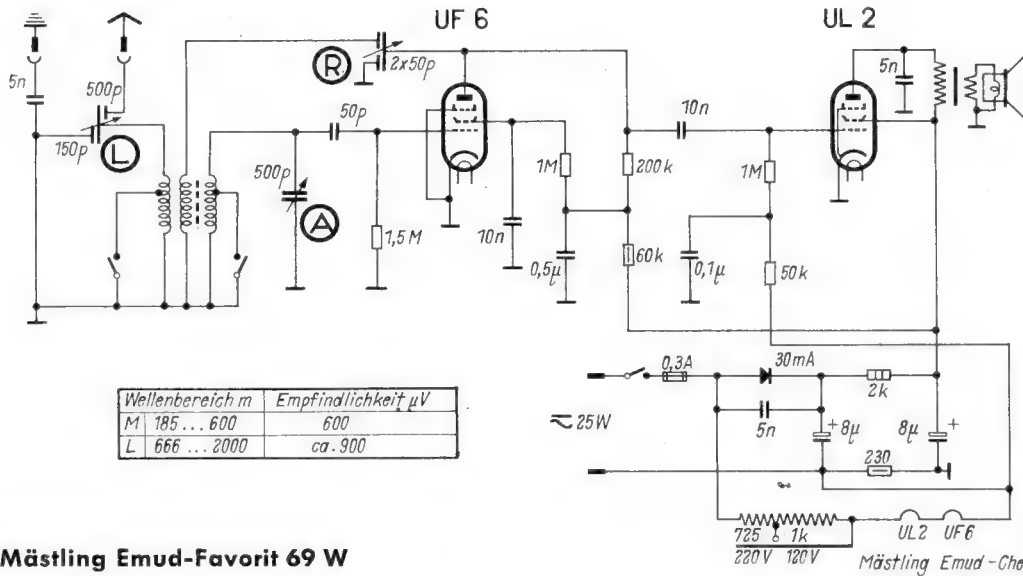
Wellenbereich m	Empfindlichkeit μV	Abgleich
U 3... 3,5		90 MHz: 25, 24, 27
K 13... 52	ca. 12	12 MHz: 5, 18; 6 MHz: 2, 7
M 183... 588	ca. 20	1420 kHz: 4, 11; 555 kHz: 3, 9
L 732... 2070	ca. 20	350 kHz: 1, 10; 170 kHz: 6, 8

Zf₁ = 472 kHz, Zf₂ = 10,7 MHz, Abgleichfolge Zf₁: 13, 16, 17, 20, 18
 Abgleichfolge Zf₂: 14¹⁾, 19¹⁾, 23¹⁾, 21²⁾, 22²⁾
 1) = 22, 21 durch 5k Ω + 5nF (in Serie) dämpfen
 2) = 23, 19 durch 5k Ω + 5nF (in Serie) dämpfen

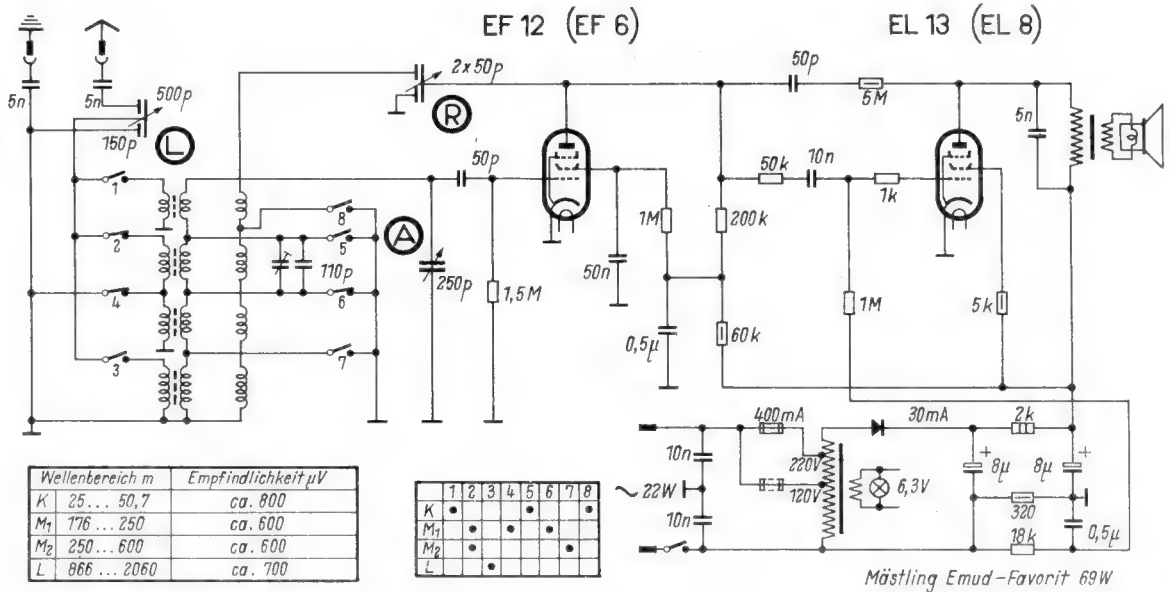
154. Mästling Emud-Favorit UW



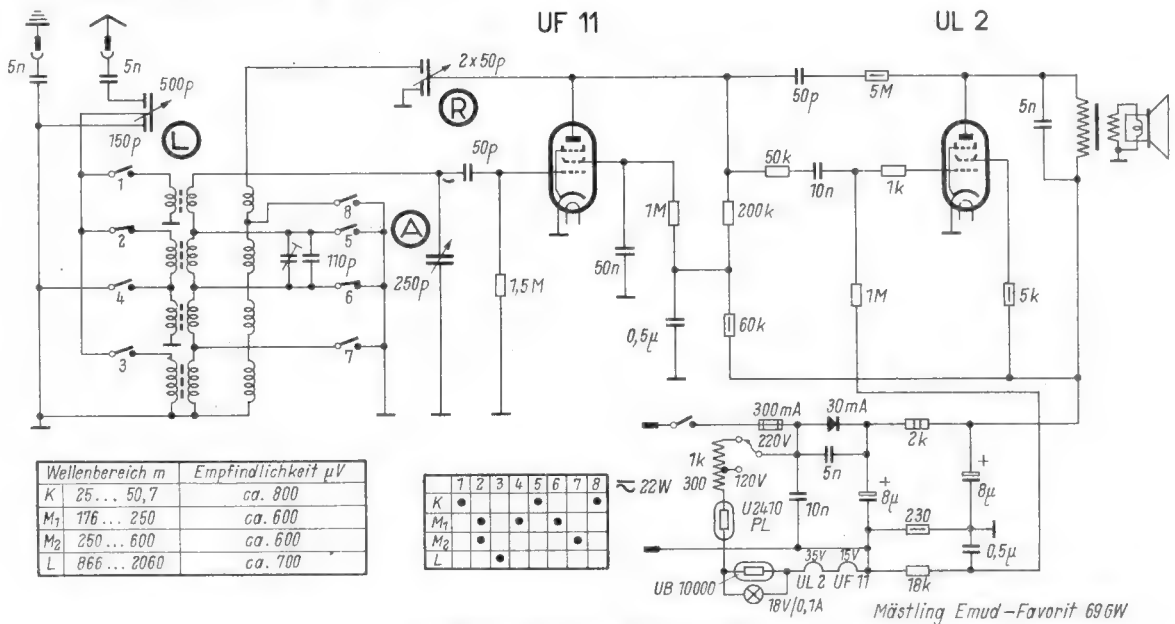
155. Mästling Emud Cherie



156. Mästling Emud-Favorit 69 W

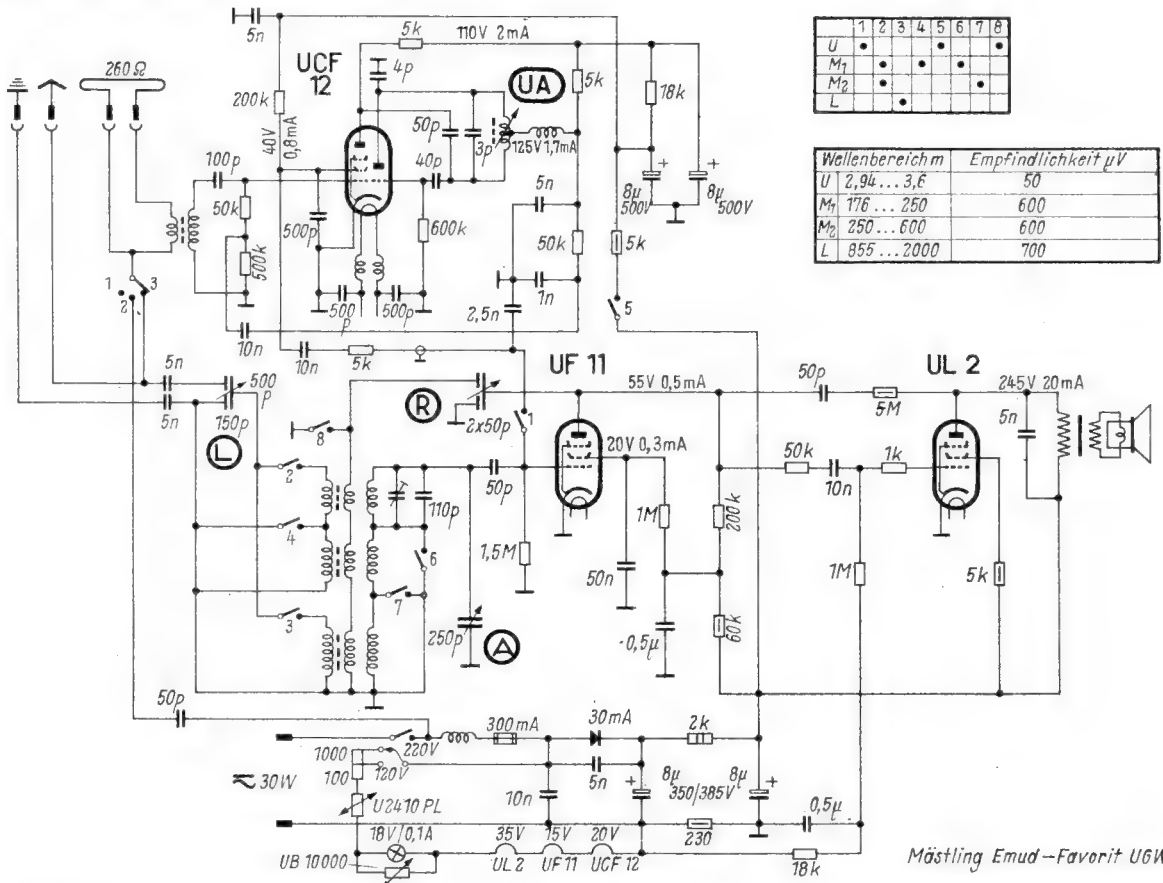


157. Mästling Emud-Favorit 69 GW

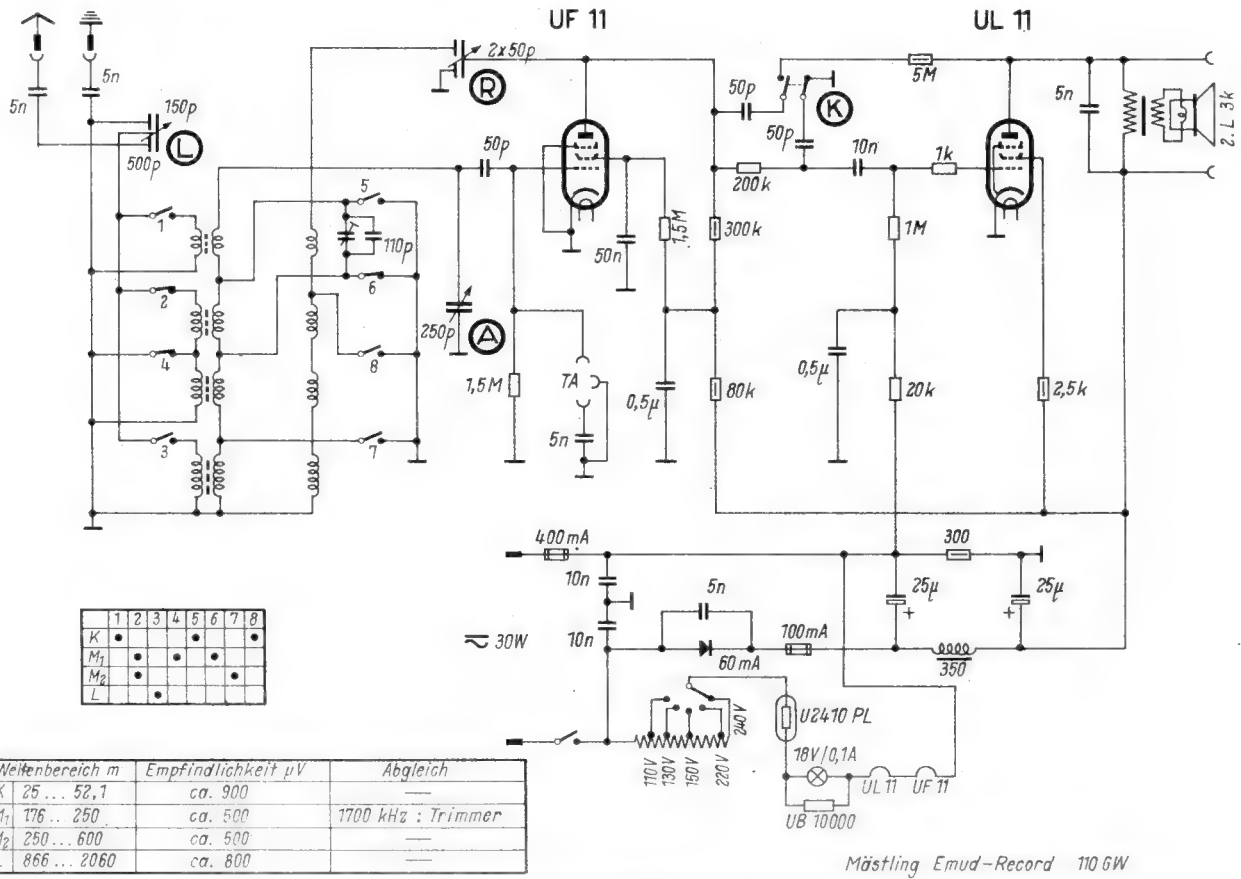


Ernst Mästling, Ulm/Donau, Römerstraße 12

158. Mästling Emud-Favorit UGW

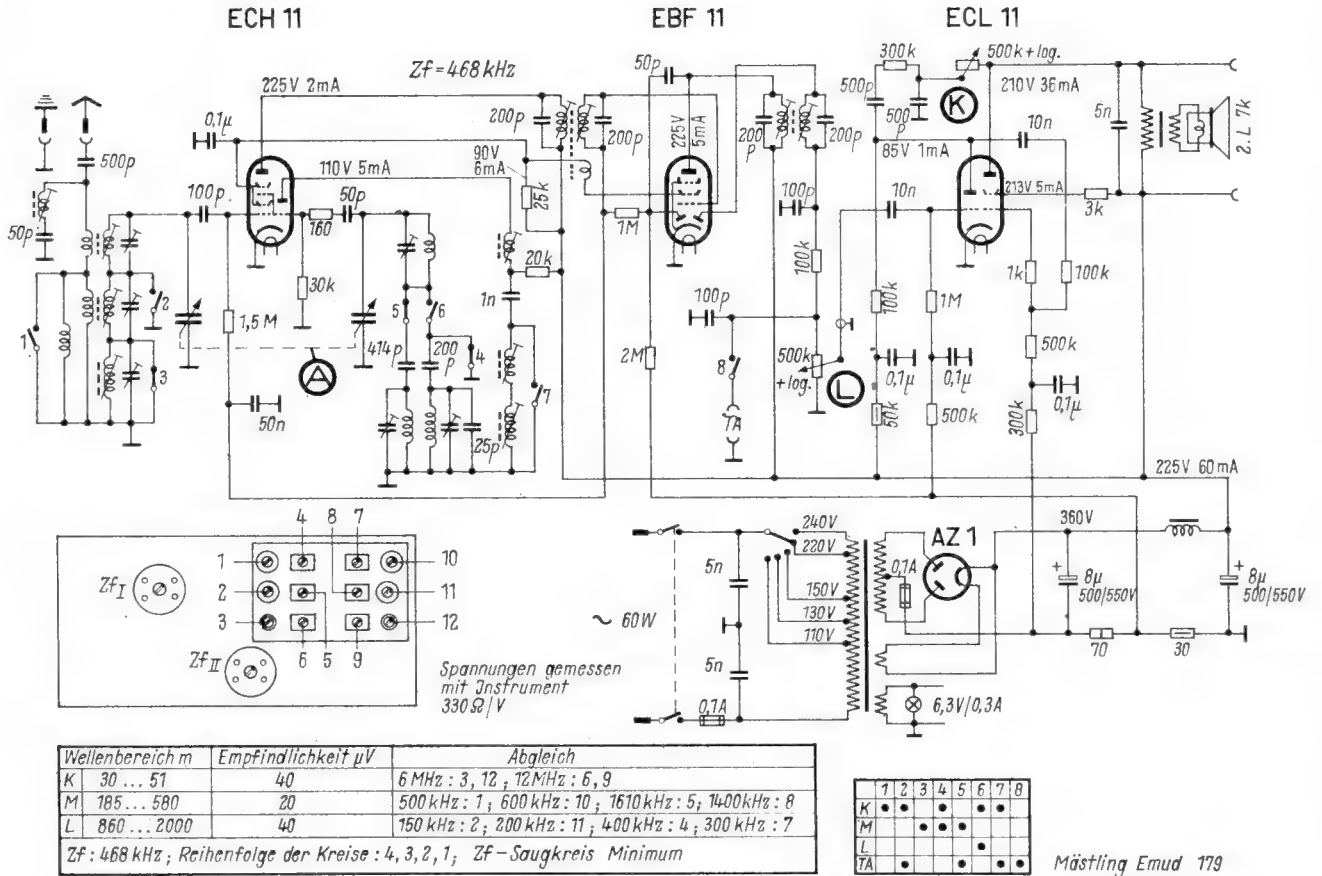


159. Mästling Emud-Record 110 GW

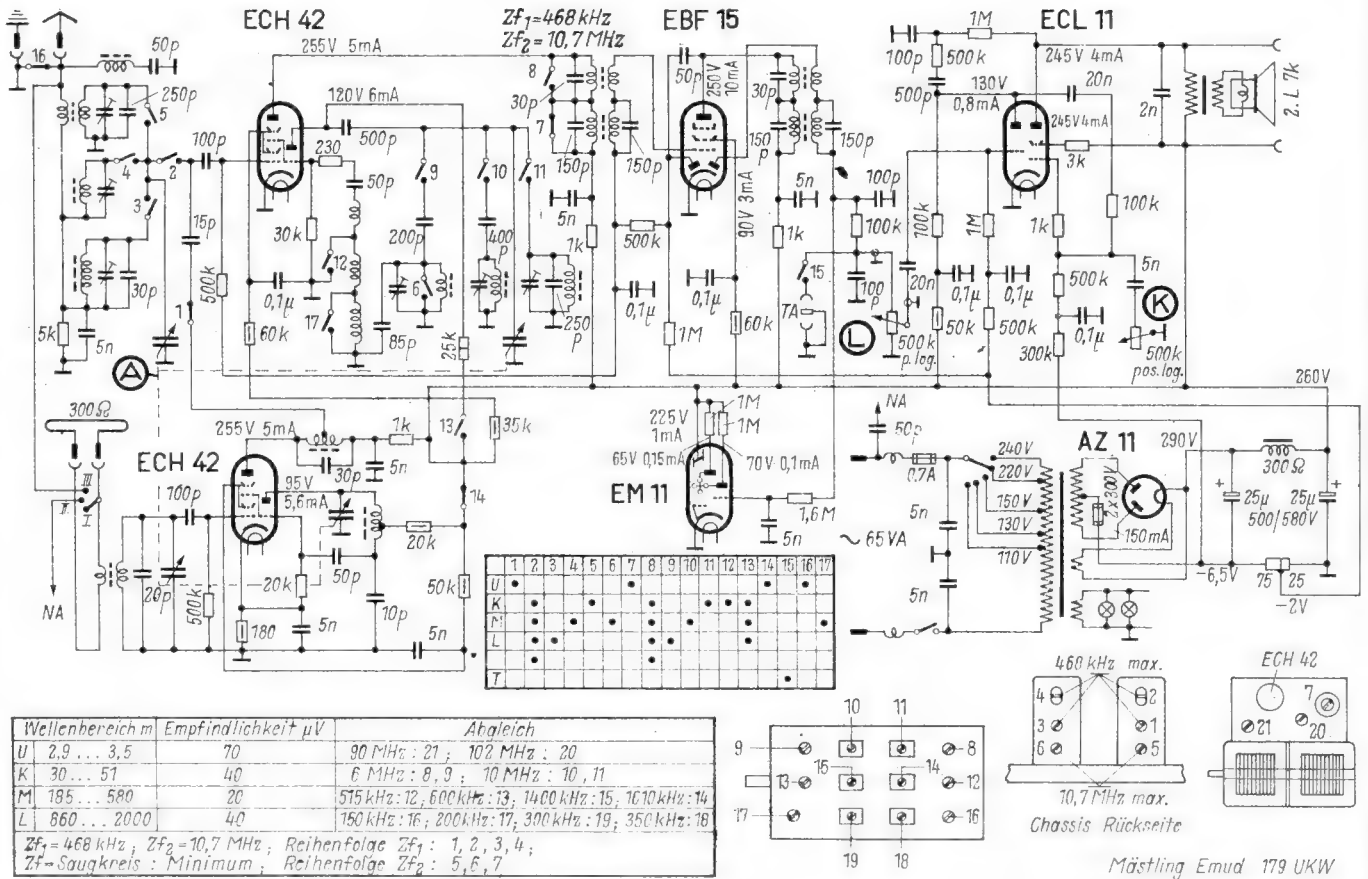


Ernst Mästling, Ulm/Donau, Römerstraße 12

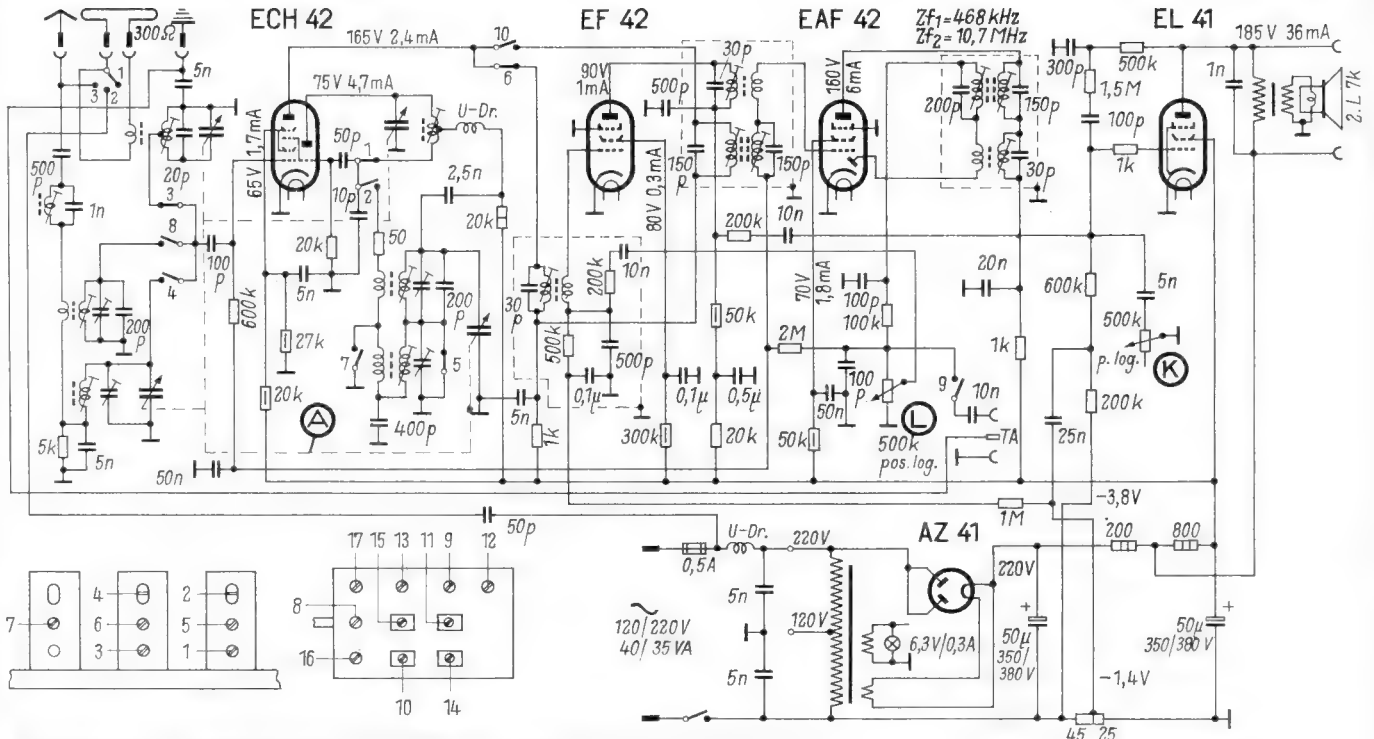
160. Mästling Emud 179



161. Mästling Emud 179 UKW



162. Mästling Emud 561 UW



Wellenbereich m	Empfindlichkeit µV	Abgleich
U 2,9 ... 3,5	50	90 MHz : 16, 17
K 30 ... 50,7	40	5,9 MHz : 8, 6 MHz : 9, 10 MHz : 10, 11
M 185 ... 572	25	515 kHz : 12; 600 kHz : 13; 1400 kHz : 14; 1620 kHz : 15

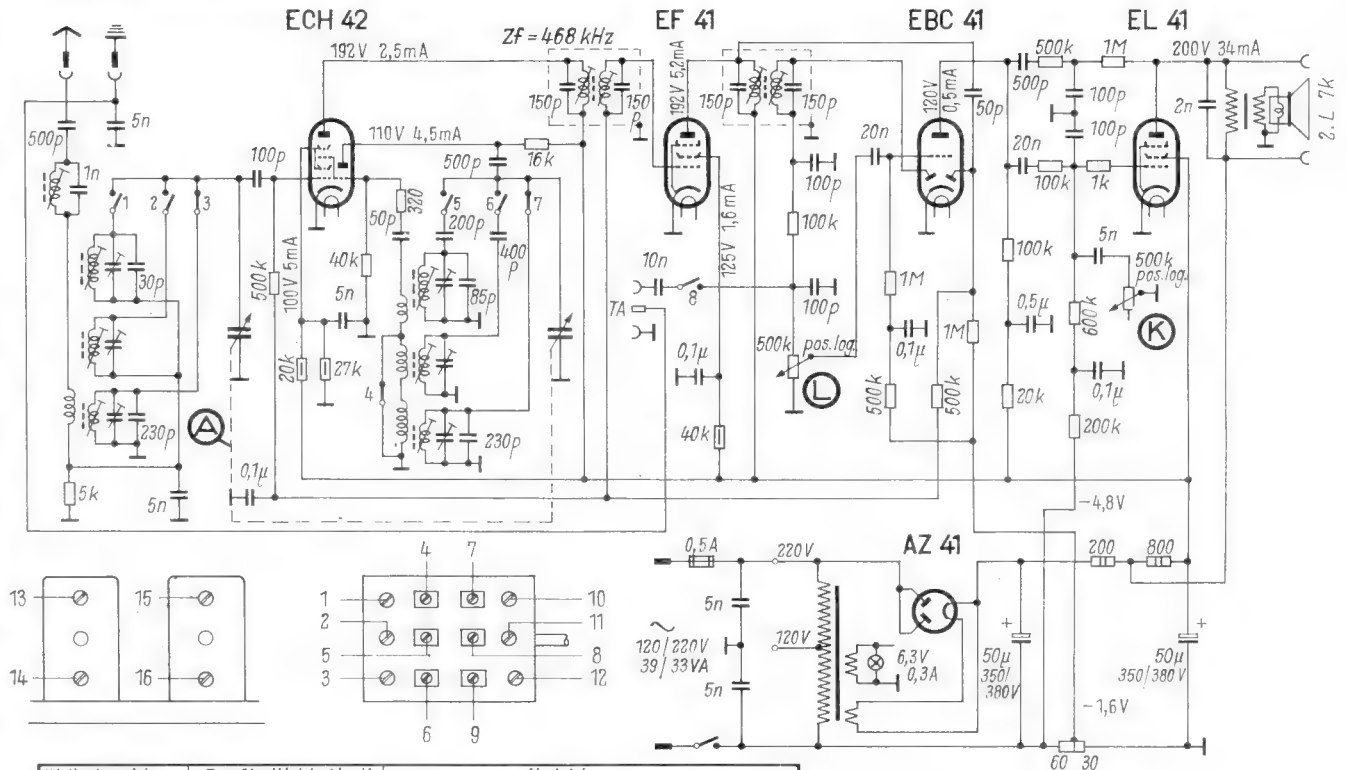
Z_{F1} = 468 kHz; Z_{F2} = 10,7 MHz; Abgleichfolge Z_{F1} : 1, 2, 3, 4; Z_F - Sperrkreis : Minimum
Abgleichfolge Z_{F2} : 5, 6, 7

Spannungen gemessen mit Instrument 833 Ω/V
Gezeichnete Schalterstellung : U-Bereich

U	•	•	•	•	•	•	•	•	•
K	•	•	•	•	•	•	•	•	•
M	•	•	•	•	•	•	•	•	•
T	•	•	•	•	•	•	•	•	•

Mästling Emud 561 UW

163. Mästling Emud 561 W



Wellenbereich m	Empfindlichkeit µV	Abgleich
K 30 ... 50,7	40	10 MHz : 4, 7; 5,9 MHz : 7; 6 MHz : 10
M 185 ... 572	25	1620 kHz : 5; 1400 kHz : 8; 515 kHz : 2; 600 kHz : 11
L 857 ... 2000	60	350 kHz : 6; 300 kHz : 9; 150 kHz : 3; 200 kHz : 12

Z_F = 468 kHz; Abgleichfolge : 16, 15, 14, 13; Z_F - Sperrkreis : Minimum

Spannungen gemessen mit Instrument 833 Ω/V
Gezeichnete Schalterstellung : KW

K	•	•	•	•	•	•	•
M	•	•	•	•	•	•	•
L	•	•	•	•	•	•	•
T	•	•	•	•	•	•	•

Mästling Emud 561 W

Ernst Mästling, Ulm/Donau, Römerstraße 12

Der Heißleiter im Allstromempfänger

In den Allstromempfängern der Vorkriegszeit waren gesockelte Stromregelröhren beliebt, die zur Konstanthaltung des Heizstromes einen Eisenwasserstoffwiderstand mit vorgeschaltetem Urdoxwiderstand enthielten. Letzterer wurde eingeführt, weil der Wasserstoffwiderstand in kaltem Zustand einen wesentlich geringeren Widerstand als nach Erwärmung auf die Betriebstemperatur besitzt, so daß beim Einschalten des Allstromgeräts ein unzulässig hoher Einschaltstromstoß auftrat, der das 5- bis 10fache des Nennstroms betrug und die Lebensdauer der Heizfäden der Empfängerröhren herabsetzte. Der Urdoxwiderstand besitzt die entgegengesetzte Eigenschaft. Er weist in kaltem Zustand einen hohen Widerstand auf, der nach Erwärmung beträchtlich sinkt. Später wurden vielfach billigere Drahtwiderstände als Vorwiderstände verwendet, denen man einen ebenfalls gesockelten Urdoxwiderstand im Glaskolben vorschaltete. Der bekannteste Typ dieser Art war wohl der U 3505 für den ehemaligen Volksempfänger. Urdoxwiderstände wurden früher ausschließlich von Osram hergestellt. Heute findet man in Allstromgeräten nur noch kleine sog. Heißleiter oder Halbleiterwiderstände, in den Ausmaßen etwa den 1/10...1-Watt-Schichtwiderständen entsprechend, die an ihren Drahtenden freitragend im Zuge der Leitungsführung aufgehängt werden können.

Werkstoffe und Arten der Heißleiter

Alle Heißleiter gehören zur Gattung der Halbleiter. Ihre Leitwerte liegen mit den Werten 1 S/cm^2 bis 10^{-10} S/cm zwischen denen der metallischen Leiter und denen der Nichtleiter (Isolatoren). Diese geringe Leitfähigkeit ermöglicht auch die kleinen Abmessungen der Heißleiter.

Heißleiter werden z. Z. hergestellt von Osram (Urdox), NSF (Newi), Dralowid (Thermowid), Philips (NTC), Siemens und Hescho. Osram verwendet anstatt des anfänglich benutzten Urantioxyds seit 1934 Magnesiumoxyd und Titanoxyd, die durch Glühbehandlung Magnesiumtitanat von Spinellstruktur¹⁾ ergeben. Auch die übrigen genannten Halbleiterwiderstände sind keramikähnliche, dicht gesinterte²⁾ Materialien aus Stoffen gleicher Kristallstruktur, die in weiten Grenzen Mischkristalle zu bilden vermögen.

Alle diese Widerstände sind reine Elektronenleiter, die sich bei Dauerbelastung — auch mit Gleichstrom — stofflich nicht verändern. Erst ihr keramikähnlicher Aufbau gestattet es, sie ohne besondere Vorsichtsmaßnahmen (also nicht mehr unter Luft-sauerstoffabschluß in einem Glaskolben) zu verwenden. Ihre mechanische Festigkeit bleibt hierbei unverändert. Selbst über lange Betriebszeiten hin und bei ständig wechselnder Belastung behalten sie ihre Form bei und werden auch nicht durch Feuchtigkeit beeinflusst.

Kompensierung des Einschaltstromstoßes

Die Röhrenheizfäden haben bekanntlich einen stark positiven Temperaturkoeffizienten, d. h. in kaltem Zustand einen wesentlich geringeren Widerstand als nach Erwärmung auf die Betriebstemperatur. Die in Allstromempfängern hintereinander geschalteten Röhrenheizfäden erhalten demnach beim Einschalten trotz eines richtig bemessenen Drahtvorwiderstandes einen unzulässig hohen Stromstoß, der die Lebensdauer der Röhren verkürzt. Der Heißleiter besitzt dagegen einen stark negativen Temperaturbeiwert, was bedeutet, daß sein Kaltwiderstand erheblich höher als der sich durch den Stromfluß ergebende Warmwiderstand ist. Heißleiter werden also in Allstromgeräten dazu benutzt, einen schädlichen Einschaltstromstoß zu unterdrücken.

Betrachten wir beispielsweise einen Allstromsuper mit der Röhrenbestückung UCH 11, UBF 11, UCL 11, UY 11, UM 11 und 2 Skalenlampen von 18 V, 0,1 A, so ergeben sich hier für den vorgeschriebenen Heizstrom von 0,1 A die Werte der ersten Tabelle.

Der Einschaltstromstoß würde also etwa das 6fache des normalen Betriebsstroms betragen. Die Skalenlampen würden häufig durchbrennen, und die Lebensdauer der Röhren würde verkürzt werden. Der vorzuschaltende Heißleiter muß nun so bemessen und beschaffen sein, daß der sich ergebende Widerstand der Gesamt-Reihenschaltung in jedem Augenblick größer ist als der Wert, den das zulässige Strommaximum festlegt, gleichgültig, in welchem thermischen Zustand sich das Gerät im Schalt Augenblick befindet. Als zulässiges Strommaximum wird im allgemeinen ein Zuschlag von 20% zum normalen Heizstrom angesehen, für 100-mA-Röhren also ein Maximalstrom von 120 mA für kurze Zeit. Die Zeitkonstante³⁾ des Heißleiters muß demnach richtig gewählt sein.

	Betriebs- heiz- spannung V	Kalt- wider- stand Ω	Heiß- wider- stand Ω
UCH 11	20	36	200
UBF 11	20	36	200
UCL 11	60	96	600
UY 11	50	70	500
UM 11	15	30	150
2 Sk. L.	36	36	360
zusammen	201	304	2010

Ein Heißleiter mit großer Zeitkonstante würde sich, obwohl er die Anheizbedingungen in kaltem Zustand gut erfüllt, zu langsam erwärmen, den Arbeitsbeginn des Empfängers also zu lange hinausschieben, sich aber bei Abschaltung des Geräts so langsam abkühlen, daß bei einer baldigen Wiedereinschaltung die geforderte Strombegrenzung nicht mehr gewährleistet ist.

Bei Empfängern mit vier oder fünf Röhren der U-Serie wird es besonders wichtig, den richtigen Heißleiter zu wählen, weil die Summe der betriebsmäßigen Heizfadenwiderstände bereits so groß ist — zumal wenn noch zwei Skalenlampen vorgesehen sind —, daß nur ein kleiner oder überhaupt kein fester Drahtwiderstand notwendig wird. Außerdem sollen die Skalenlampen beim Einschalten schon sichtbar glühen.

Osram hat alle die erörterten Bedingungen dadurch erfüllt, daß der für solche Empfänger vorgesehene Urdox U 2410 PL aus zwei parallelgeschalteten Urdoxstäben besteht, die kurz nacheinander in Funktion treten. Der eine Stab ist niederohmig mit kleinem Temperaturkoeffizienten, während der größere Stab einen hohen Widerstand mit großem Temperaturbeiwert aufweist. Beim Einschalten fließen sofort etwa 60...80 mA durch den niederohmigen Körper. Bild 1 zeigt die Strom- und Spannungsverhältnisse im Heizkreis eines mit dem genannten U-Röhrensatz bestückten Empfängers. Wir ersehen daraus die einzelnen Strom- und Spannungswerte. Im Moment des Einschaltens fällt am gesamten U 2410 PL eine Spannung von etwa 170 Volt ab. Schon nach 10 Sekunden ist die höchste, etwa bei 110 mA liegende Stromspitze erreicht, und nach etwa 50 Sekunden setzt der Empfang ein.

Bild 2 veranschaulicht die Stromkurven für die gleiche Röhrenzusammenstellung ohne und mit Newi 2410-735, bei dessen Verwendung sich folgende Übersicht zusammenstellen läßt:

	Betriebs- heiz- spannung V	Kalt- wider- stand Ω	Heiß- wider- stand Ω
Röhren	165	268	1650
2 Skalen- lampen	36	36	360
Newi 2410-735	19	7000	190
zusammen	220	7304	2200

Der hier auftretende Einschaltstromstoß von etwa 30 mA läßt die Skalenlampchen bereits erkennbar aufleuchten. Die ebenfalls bei 110 mA liegende Stromspitze wird nach etwa 12 Sekunden erreicht.

In Bild 3 sind die Abkühlungskurven für die Schaltung b des Bildes 2 gezeichnet. Die Kurve 1 gibt den Widerstandsverlauf der Gesamtschaltung über die Zeit t wieder; sie ist die Summe der Kurven 2 und 3, die den

¹⁾ Unter Zeitkonstante versteht man bei Heißleitern die Zeitspanne, in der sich der Heißleiter nach Abschaltung von der Betriebstemperatur um 62% abkühlt, bezogen auf die Umgebungstemperatur.

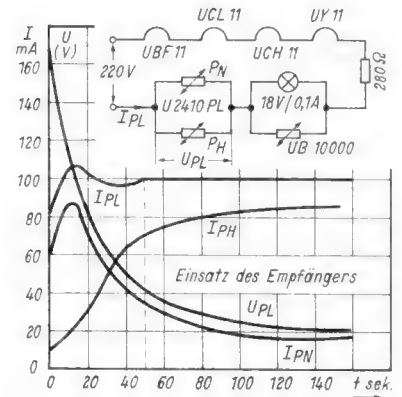


Bild 1. Strom- und Spannungswerte des Osram-Heißleiters U 2410 PL in Abhängigkeit von der Zeit, beginnend mit der Einschaltung eines Empfängers

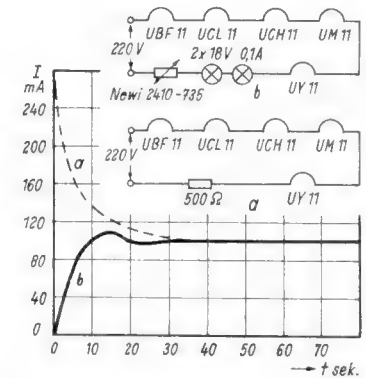


Bild 2. Stromwerte eines Empfängers ohne (Kurve a und Heizkreisschaltung a) und mit Heißleiter Newi 2410-735 (Kurve b und Heizkreisschaltung b) in Abhängigkeit von der Zeit, beginnend mit der Einschaltung des Empfängers

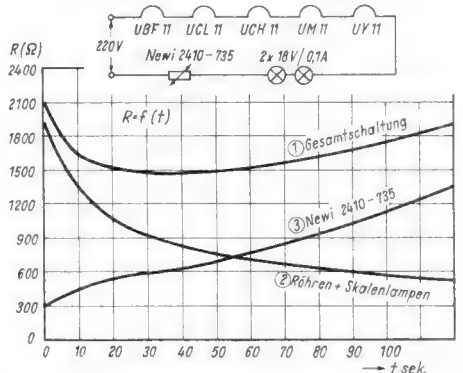


Bild 3. Abkühlungskurven für die gezeichnete Heizkreisschaltung mit Newi 2410-735, die den Widerstandsverlauf in Abhängigkeit von der Zeit — beginnend mit der Ausschaltung des Empfängers — wiedergeben

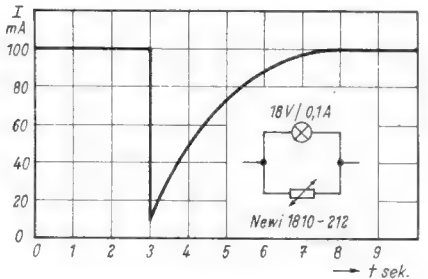


Bild 4. Heizkreis-Stromverlauf eines mit U-Röhren bestückten Empfängers in Abhängigkeit von der Zeit, wenn die durch Parallel-Heißleiter Newi 1810-212 geschunte Skalenlampe durchgebrannt ist

¹⁾ $1 \text{ S} = 1 \text{ Siemens}$ (Einheit für den Leitwert) = Kehrwert des Widerstandes in Ω . $10 \text{ S} = 1/10 \Omega$. $10^{-10} \text{ S} = 10 \text{ milliardstel S} = 10 \text{ Millionen } \Omega = 10^{10} \text{ M}\Omega$. Die im Nenner des Bruches stehenden „cm“ beziehen sich auf Länge und Querschnitt des Halbleiters. Beide Werte müssen hier also in cm ausgedrückt werden.

²⁾ Spinell besteht besonders aus Tonerde und Magnesia, ist lebhaft glänzend, verschieben gefärbt und kristallisiert in Oktaedern und Oktaederzwillingen.

³⁾ Gesinterte = kristallinische Niederschläge, die in der Hitze zu einer festen Masse zusammensintern.

Verlauf der Abkühlung am Newi 2410—735 und im Röhren- + Skalenlampen-Heizkreis darstellen, Kurve 1 weist zwischen 20 und 60 Sekunden ein flach verlaufendes Minimum von etwa 1500 Ω auf.

Es ist leicht einzusehen, daß der Anheißvorgang durch einen Heißleiter nicht verkürzt werden kann. Durch den Einbau eines Heißleiters wird ein Empfänger stets eine etwas längere Anheißzeit als ein Empfänger mit einfachem Drahtwiderstand erhalten, denn der Anfangswert des Stromes wird durch den Heißleiter herabgesetzt. Die geringe Verzögerung nimmt man aber im Hinblick auf die sonstigen Vorteile des Heißleiters gern in Kauf. Durch Parallelschaltung zweier verschiedenartiger Heißleiter (Osram U 2410 PL) läßt sich der Anheißvorgang verkürzen. Dralowid erreicht in den Thermowid-Typen RD und RDD ungefähr das gleiche durch Parallelschaltung eines Heißleiters hohen Kaltwiderstandes mit einem Festwiderstand, der zusammen mit dem Kaltwiderstand des Verbrauchers (Röhrenheizfäden + Skalenlampen) etwa den zulässigen Maximalstrom durchläßt.

Tabelle der meist gebräuchlichen Heißleiter

Die Tabelle gibt einen Überblick über die zahlreichen Typen der im Handel erhältlichen Heißleiter für Allstromgeräte. Heißleiter werden mit Vorteil auch in älteren

Ersatzwiderstand bei Ausfall einer Skalenlampe

Es ist immer unangenehm für den Hörer, wenn der Empfänger infolge Durchbrennens einer Skalenlampe plötzlich ausfällt. Deshalb sind in besseren Geräten heute vielfach Heißleiter zu finden (diese lassen sich auch leicht nachträglich einbauen), die man parallel zu den einzelnen Skalenlampen anordnet. Der Kaltwiderstand der Heißleiter soll so groß sein, daß er den gesamten Heizkreis nicht beeinflusst. Der am Skalenlämpchen auftretende Spannungsabfall darf den Heißleiter nicht erwärmen, so daß er seinen Widerstandswert verkleinert. Erst wenn die Skalenlampe durchbrennt, liegt am Heißleiter die volle Spannung, Letzterer nimmt den Betriebsstrom auf und erwärmt sich rasch, so daß er bei richtiger Bemessung nach wenigen Sekunden den Betriebswert des defekten Lämpchens erreicht. Die Stromkurve in Bild 4 veranschaulicht, daß die Zeitkonstante eines solchen Heißleiters sehr klein gehalten wird und daher der Empfang nur wenige Sekunden ausbleibt.

Empfängern zur Schonung der Röhren und Skalenlampen nachträglich eingesetzt, zumal der Einbau wegen der kleinen Abmessungen keine Schwierigkeiten bereitet.

Hersteller	Typ	Betriebsdaten		Kaltwiderstand bei 20° C Ω ± 30 %	Verwendungs-zweck	Abmessungen Durchmesser × Länge in mm
		V ± 20 %	mA			
1	2	3	4	5	6	7
a) Serienwiderstände zur Einschaltverzögerung bei U-Röhren						
Dralowid	Thermowid RS 100/18	18	100	4 000	1)	6,0 × 25
NSF	Newi 1810—320	18	100	12 000		3,6 × 20
NSF	Newi 2010—525	20	100	10 000	1)	5,2 × 25
Osram	Urdox 2010 L	20	100	2 000		5,6 × 26
Philips	NTC SW	22	100	1 000		5,2 × 25
Osram	Urdox U 2410 PL (2 Stäbe parallel)	24	100	2 000		4,8 × 14 2,7 × 15
Osram	Urdox U 2410 L	24	100		1)	
Dralowid	Thermowid RS 100/24	24	100	5 000	1)	6,0 × 30
NSF	Newi 2410—530	24	100	16 000	2)	5,2 × 30
NSF	Newi 2410—735	24	100	7 000	3)	7,2 × 35
NSF	Newi 2410—425	24	100	16 000		4,2 × 25
Osram	Urdox U 3210 PL (2 Stäbe parallel)	32	100	2 500	2)	4,8 × 14 2,7 × 25
Dralowid	Thermowid RD 100/32 (Stab und Konstantwiderstand parallel)	32	100	2 200	2)	7,0 × 32
NSF	Newi 3610—435	36	100	25 000		4,2 × 35
Hescho	HL 4010	40	100			Länge 20...40
Hescho	HL 5010	50	100			Länge 35...50
Hescho	HL 6010	60	100			Länge 40...50
b) Serienwiderstände zur Einschaltverzögerung bei 150-mA-Röhren						
NSF	Newi 2010—523	18	150	4 500	4)	
NSF	Newi 2410—738	21	150	2 500	4)	
NSF	Newi 3610—435	33	150	14 000	4)	
c) Serienwiderstände zur Einschaltverzögerung bei 180-mA-Röhren						
NSF	Newi 1218—515	12	180	4 000		5,2 × 15
NSF	Newi 1518—515	15	180	4 000		5,2 × 15
d) Serienwiderstände zur Einschaltverzögerung bei 200-mA-Röhren						
NSF	Newi 1820—320	18	200	12 000		3,6 × 20
NSF	Newi 1220—520	12	200	5 000		5,2 × 20
NSF	Newi 2020—525	20	200	8 000		5,2 × 25
NSF	Newi 2020—425	20	200	14 000		4,2 × 25
e) Strombrücken für Parallelschaltung mit Skalenlampen 0,1 A						
Osram	Urdox UB 10 000	20	100	12 000		4,8 × 14
NSF	Newi 1010—310	10	100	5 000		3,6 × 15
NSF	Newi 1810—212	18	100	31 000		2,0 × 12
NSF	Newi 1810—420	18	100	10 000		4,2 × 20
Dralowid	Thermowid SB 100/18	18	100	10 000		7,0 × 24
Philips	NTC PW	25	100	25 000		4,0 × 25
Hescho	HL 2510	25	100			Länge 20...40
Hescho	HL 3010	30	100			Länge 20...40
f) Strombrücken für Parallelschaltung mit Skalenlampen 0,2 A						
NSF	Newi 0920—310	9	200	5 000		3,6 × 15
NSF	Newi 1220—315	12	200	10 000		3,6 × 15
NSF	Newi 1420—320	14	200	12 000		3,6 × 20

1) für Rimlock- und Picoröhren sowie für Ein- und Zweiröhrengeräte

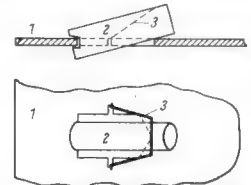
2) für 4 Röhren der U-11er Serie 3) für 5 Röhren der U-11er Serie 4) für Lorenz-Miniaturröhren

Die Tabelle erhebt keinen Anspruch auf Vollständigkeit

RADIO-Patentschau

Spulhalterung. USA-Patentschr. 2 507 488. 3. S. Text, 1 S. Abb. A. P. Buffington, Philadelphia, USA.

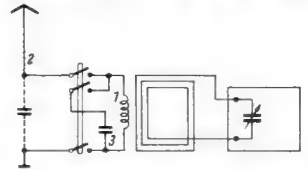
In der Chassisplatte 1 (Bild) ist eine rechteckige Öffnung angebracht, die kürzer und breiter als der Spulenkörper 2 ist. In die eine kurze Kante der Öffnung legt sich der Spulenkörper mit einem Schlitz, der seine Drehung verhindert. Der gegenüberliegende



Teil der Öffnung ist so ausgearbeitet, daß der Spulenkörper sicher aufliegt. Er wird durch eine Feder 3, die in eine Kerbe des Spulenkörpers eingreift, gegen axiale Verschiebung gehalten. Durch die Schräglage ist ein Kern zum Abgleichen leicht zugänglich.

Umschaltung Hochantenne-Rahmenantenne. Schweizer Patentschrift 265 986. 5 S. Text, 1 S. Abb. Hazeltine Corp., Washington, USA.

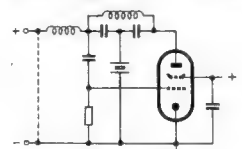
Ein Ausführungsbeispiel für die Schaltung ist im Bild dargestellt. Die Kopplung zwischen Spule 1 und Rahmen erfolgt zweckmäßig in einer Ecke des quadratischen Rahmens. Die Resonanzfrequenz des aus Kapazität der Antenne 2 und der Koppelspule



gebildeten Schwingungskreis liegt am unteren Frequenzende des Abstimmbereiches und erhöht daher die Langwellenempfindlichkeit. Bei abgeschalteter Hochantenne ist der Kondensator 3 angeschlossen und bildet zusammen mit der Koppelspule 1 einen Sperrkreis für die Zf.

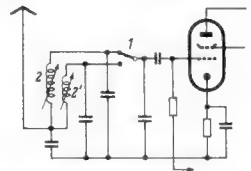
Kristallgesteuerter Röhrenoszillator. Schw. Patentschr. 254 115. 3 S. Text, 1 Schaltb. Standard Telephon and Radio AG, Zürich.

Bei kristallgesteuerten Röhrenoszillatoren arbeiten bei Ausschaltung des Kristalls die verbleibenden Elemente der Schaltung meist weiter und erzeugen Schwingungen, die jedoch nicht die erwünschte Frequenzstabilität haben. Das Besondere der im Bild darge-



stellten Schaltung liegt darin, daß bei absichtlicher oder unbeabsichtigter Ausschaltung des Kristalls die Erzeugung von Schwingungen völlig aufhört, weil dann die Rückkopplungsbedingungen nicht mehr erfüllt sind, vielmehr Gitter und Anode gleichphasige Spannungen erhalten würden.

Spiegel- und Zf-Sperre. Schweizer Patentschrift 245 851. 3 S. Text, 1 Schaltbild. N. V. Philips' Gloeilampenfabrieken, Eindhoven.



Zur Wellenbereichumschaltung wird mit Schalter 1 eine der beiden z. B. durch Eisenkern veränderlichen Schwingkreisspulen 2/2 eingeschaltet. Die andere bildet mit dem zugehörigen Kondensator einen Saugkreis für eine Störfrequenz. Bei Langwellenempfang wird der Mittelwellenkreis auf die Mitte des Spiegelwellenbereiches, bei Mittelwellenempfang der Langwellenkreis auf die Zf abgestimmt. Die entsprechende Einstellung der Kerne erfolgt zwangsläufig beim Umschalten.

Verstärker-Prüfgerät mit RC-Generator

In der Reparaturpraxis wird häufig die Aufgabe gestellt, den Ursprung von Verzerrungen aufzudecken. Im allgemeinen dient dazu ein Schwebungssummen in Verbindung mit einem normalen Katodenstrahlgerät. Da die Beurteilung der Wechselspannungskurve am Verstärkerausgang nicht einfach ist, wird zweckmäßig auf das Kippgerät zur Zeitablenkung verzichtet und die dem Prüfobjekt zugeführte Tonfrequenz gleichzeitig zur Horizontalauslenkung des Oszillografen herangezogen. Die so entstehende Lissajousfigur bietet ein getreues Abbild der Verstärkerkennlinie. Die Synchronisation fällt fort, so daß die Prüfung des ganzen Tonfrequenzspektrums in wenigen Sekunden erfolgen kann.

Im folgenden wird ein einfaches Prüfgerät für diesen Zweck beschrieben, das nur einen Phasenschiebegerenerator und eine Katodenstrahlröhre, im Interesse größter Einfachheit aber weder Kippgerät noch Meßverstärker enthält. Es ist gleichzeitig als Tongenerator und Frequenzmesser von 50...15 000 Hz verwendbar.

Nach dem Blockschema **Bild 1** liefert der Generator seine Ausgangsspannung von etwa 40...50 V unmittelbar an die Zeitablenkplatten der Katodenstrahlröhre, womit bei der DG 7 eine Auslenkung von

etwa 35...42 mm zu erzielen ist. Die Ausgangsspannung ist durch ohmsche Widerstände unterteilt; die halbe Spannung wird zwei hintereinanderliegenden Potentiometern zugeführt, um regelbare Teilspannungen für das Prüfobjekt zu gewinnen. Der Bereich von 2...20 V ist für Endstufen, der von 0...2 V für mehrstufige Verstärker bestimmt. Wichtig ist eine rein ohmsche Spannungsteilung, um zwischen der Horizontalauslenkung und den abgegriffenen Teilspannungen keine Phasenunterschiede zu erhalten. Aus dem gleichen Grunde darf die im Betrieb auftretende Belastung nur die Größe der üblichen Verstärker-Eingangswiderstände haben.

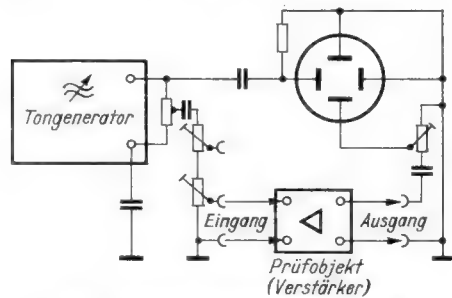


Bild 1. Blockschema des Prüfgerätes

Den Meßplatten kann die Ausgangsspannung des Prüfobjektes in den meisten Fällen unmittelbar ohne Meßverstärker zugeführt werden; man wird im Gegenteil meist noch eine ohmsche Abschwächung vor den Meßplatten vorsehen müssen, damit die Kurve in der Ordinate richtung die Schirmausmaße nicht überschreitet. Von einer Symmetrierung der Meßplatten wurde abgesehen.

Der Tongenerator entstand nach einem Vorschlag von Villard¹⁾ und erschien für das vorliegende Verfahren besonders geeignet, da er ohne Umschaltung einen Frequenzbereich von mehr als 1:100 bestreicht und dabei eine fast frequenzunabhängige Ausgangsamplitude liefert. Mit einem kleinen Kunstgriff gelang es, die Frequenzvariation auf 1:300 zu erweitern, und das ganze Tonfrequenzspektrum von 50...15 000 Hz mit einem Tandempotentiometer zu erfassen, ohne daß die Ausgangsspannung mehr als ± 6% vom Mittelwert abweicht. Hierdurch kann die Spannungsmessung auf Einzelfälle beschränkt werden, weil die Regler unmit-

Schaltungseinzelheiten

Der Tongenerator besteht nach **Bild 2** aus vier Trioden, die in zwei Doppeltrioden vereinigt sind (ECC 40). Zwei davon arbeiten als gewöhnliche NF-Verstärker, zwei stellen einen widerstandsgekoppelten Gegentaktverstärker dar und verhindern die Belastung der aus C₁ (C₂) und P₁ (P₂) gebildeten, für die Tonfrequenz verhältnismäßig hochohmigen Phasenschieber. V₃ stellt eine stark gegengekoppelte Verstärkerröhre dar, deren Anodenwechselspannung über C₄ an das Gitter von V₁, der Eingangsröhre des Phasenschiebers C₁, P₁ gelangt. Die Widerstände R₁ und R₂ sind gleich groß, so daß zwischen Anode und Katode eine gegen Masse symmetrierte Wechselspannung auftritt, der der Phasenschieber parallel liegt. Zwischen dem Mittelabgriff der gegenphasigen Wechselspannungen einerseits und der Mitte des Phasenschiebers C₁, P₁ andererseits besteht für eine bestimmte Frequenz eine um 90° gedrehte Spannung, nämlich wenn für sie die Voraussetzung $R_{C1} = R_{P1} + R_5$ erfüllt ist. Mit einem veränderlichen Drehwiderstand P kann innerhalb eines großen Frequenzbereichs diese Bedingung hergestellt werden. Das gleiche gilt auch für den zweiten aus C₂ und P₂ gebildeten Phasenschieber. Durch die Hintereinanderschaltung der beiden um 90° drehenden Röhrenstufen wird die zur Herstellung einer Rückkopplung notwendige Phasendrehung von 180° erzielt, die immer nur für die bestimmte Frequenz gilt. Da nach dem Vektorbild von **Bild 3** sowohl die Spannungen ER₁ und ER₂ als auch EC₁ und EP₁ immer gleiche Größe behalten, bleibt die senkrecht auf dem Mittelpunkt von ER₁ und ER₂ stehende Ausgangsspannung E_a ebenfalls für alle Frequenzen unverändert. Das bedeutet, daß die Ausgangsspannung und der Rückkopplungsgrad, einmalig mit P₃ eingestellt, auf allen Frequenzen unverändert bleiben. Mit P₃ ist die Bedingung $K \geq \frac{1}{V}$ (Rückkopplungsgleichung) leicht so an der

Grenze zu halten, daß sinusförmige Spannungen erzielt werden. Seine einmalige Einstellung insbesondere bei tiefen Frequenzen erfordert eine Glimmstabilisation der Anodengleichspannung.

R₁ und R₂ sowie R₃ und R₄ sollen möglichst genau übereinstimmen, um gleich große Spannungsabfälle zu erzielen. An R₁ wird zugleich die Gittervorspannung für V₁ gewonnen. R₃ und R₄ sind doppelt so groß wie R₁ und R₂, da das Gitter der zweiten Phasenumkehrtriode auf dem Katodenpotential der ersten liegt, also eine höhere Gegenspannung zur Erzielung der richtigen negativen Gitterspannung benötigt. Die auf gemeinsamer Achse sitzenden Regelwiderstände P₁ und P₂ müssen kapazitätsarm sein und gleiche Regelkennlinien besitzen. Bei der Bestellung des Tandem-Potentiometers empfiehlt es sich, den Verwendungszweck anzugeben, damit gleichartige Potentiometer kombiniert werden.

Der Kunstgriff zur Verhinderung des Spannungsabfalls bei den oberen Frequenzen besteht in einer frequenzabhängigen Verminderung der Gegenkopplung durch Parallelschalten der Kombination C₆, R₁₁ zum Katodenwiderstand R₁₀. Bei den höheren Frequenzen verringert sich nämlich der Innenwiderstand des Phasenschiebers und stellt eine größere Belastung des Röhreninnenwiderstandes von V₁ und V₂ dar, wodurch die Verstärkung und damit der Rückkopplungsgrad sinken. Um im Interesse einer sinusförmigen Tonfrequenzspannung den an P₃ eingestellten Rückkopplungsgrad bei allen Frequenzen an der Grenze des Schwingeneinsatzes zu halten, mußte auf diese Weise die Verstärkung bei höheren Frequenzen automatisch angehoben werden. Die Widerstände R₅ und R₆ verhindern den Reglerkurzschluß und bilden die Grenze der höchsten einstellbaren Frequenz. Bei 15 kHz betragen die Reihenwiderstände jeweils 1,5 kΩ.

Auf den aus den Röhren V₁...V₃ gebildeten Phasenschiebegerenerator folgt die Verstärkerröhre V₄ (1/2 ECC 40). Ihre Gitterwechselspannung wird durch P₄ so dosiert, daß die Röhre nur im geradlinigen Kennlinienteil angesteuert wird. Höhere Ausgangsspannungen ließen sich natürlich mit einer Lautsprecheröhre, etwa der EL 11, erreichen. Auch V₄ ist durch den nicht überbrückten Katodenwiderstand stark gegengekoppelt, um den Klirrfaktor herabzusetzen. Die volle Ausgangsspannung wird den Zeitablenkplatten der Katodenstrahlröhre V₅ zugeführt. Bruchteile hiervon sind an P₅

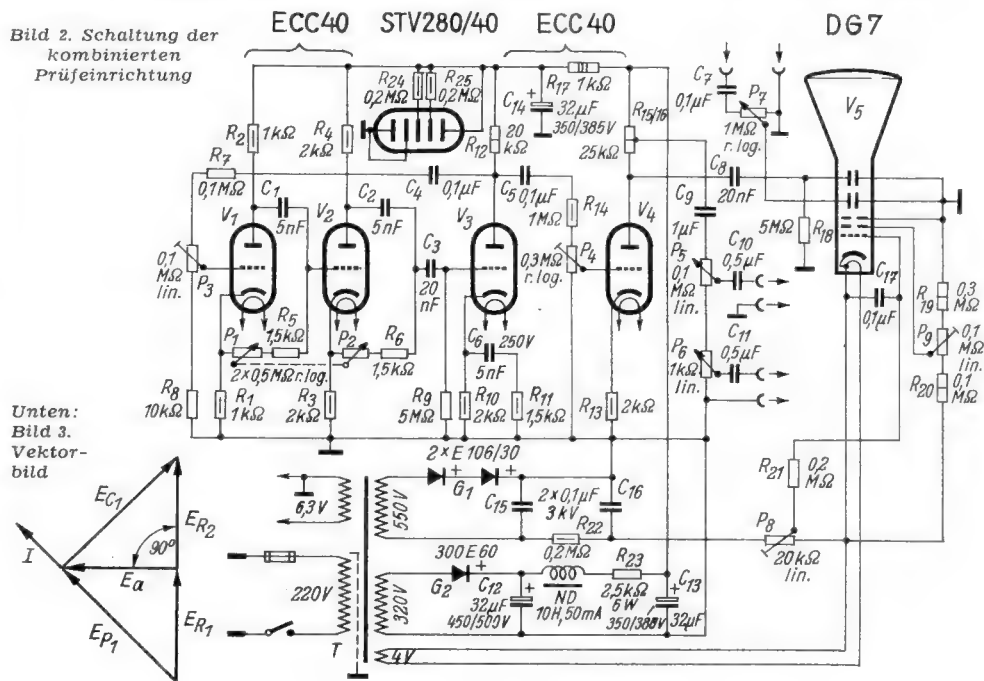
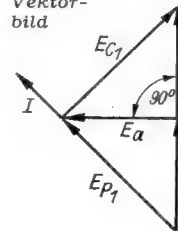


Bild 2. Schaltung der kombinierten Prüfeinrichtung

Unten: Bild 3. Vektorbild



¹⁾ Electronics, Juli 1949, S. 77 ff: O. G. Villard, Tunable AF-Amplifier.



Bild 4. Außenansicht des in Form der üblichen Oszillografen hergestellten Gerätes

und besonders kleine Spannungen an P_6 abgreifbar, um sie dem Prüfobjekt zuführen zu können. P_5 und P_6 liegen einseitig an Masse, um bei großer nachfolgender Verstärkung den störenden Brummanteil klein zu halten. Die Kapazitäten C_7 , C_{10} und C_{11} regeln Gleichspannungen des Prüfobjektes ab.

Der Stromversorgungsteil enthält zwei unabhängige Gleichrichterkreise mit Trockengleichrichtern, einen für die Betriebsspannungen der Katodenstrahlröhre, den anderen, sorgfältig gesiebt für den Tongenerator. Stabilisiert werden nur die Anodenspannungen für $V_1...V_3$. Die Potentiometer für die Katodenstrahlröhre, P_8 für die Helligkeit, P_9 für die Bildschärfe, sollen von außen nur mittels Schraubenzieher einstellbar sein, um die Bedienungsfront recht übersichtlich zu gestalten.

Hinweise für den Aufbau

Die Bilder 4 bis 6 geben Anregungen für die Ausführung der Prüfeinrichtung. Das Tandempotentiometer erhält eine in kHz geeichte Zeigerskala. Zur Eichung können bis etwa 400 Hz die Harmonischen der Netzfrequenz, darüber die Eichfrequenzen sowie deren Harmonische einiger Rundfunksender herangezogen werden, sofern nicht ein zuverlässiger Tongenerator zur Verfügung steht. — Nach Bild 5 befinden sich an einer Zwischenwand die Fassung der Katodenstrahlröhre und zu

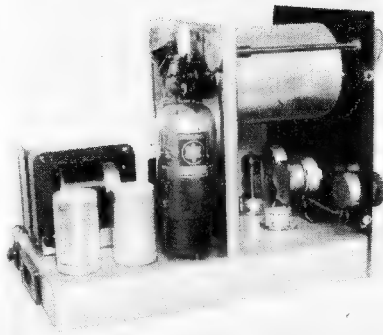


Bild 5. Innenansicht: Die vordere Röhre ECC 40 wurde entfernt, um das elektrisch günstig zwischen den beiden Röhrenfassungen angeordnete Tandempotentiometer zu zeigen

beiden Seiten hiervon P_8 und P_9 , die über verlängerte Achsen von der Frontplatte her regelbar sind. Ein starkwandiges Stahlrohr (Dampfsiederrohr) über der Katodenstrahlröhre beseitigt den Einfluß magnetischer Fremdfelder auf den Elektronenstrahl.

Einige Prüfergebnisse geben die Bilder 7 bis 9. Wegen der in den meisten Geräten enthaltenen induktiven Widerstände wird sich die Verstärkerkennlinie fast immer als Ellipse und nur in einem engen Frequenzbereich als Linie präsentieren. Solange es sich um geometrisch gleichmäßige elliptische Kurven handelt, sind keine nichtlinearen Verzerrungen vorhanden. Bild 7 gibt hierfür ein gutes Beispiel. Daß trotzdem bei bestimmten Frequenzen Abweichungen von der geometrischen Gleichmäßigkeit auftreten, ist darauf zurückzuführen, daß der induktive Widerstand nicht konstant, sondern frequenzabhängig ist und mit seiner Eigenkapazität und Streuinduktivität, und den äußeren Parallelkapazitäten mehr oder weniger ausgeprägte Resonanzlagen verursacht. Besonders bei tiefen Frequenzen kann auch die Sättigung des Eisenkerns Verzerrungen hervorrufen, ferner die Gleichstromvormagnetisierung bei fehlendem oder zu knapp bemessenem Luftspalt.

Ist die Katodenstrahlröhre so ausgerichtet, daß ohne die von außen zugeführte

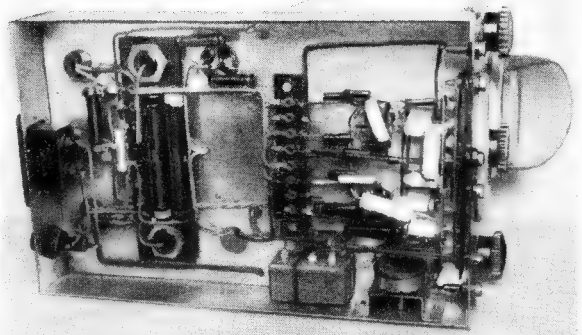


Bild 6. Unteransicht und Blick in die Verdrahtung

Meßspannung eine horizontale Linie auf dem Bildschirm erscheint, dann stellt die vertikale Auslenkung beim Anlegen der Meßspannung einen Maßstab für die erzielte Ausgangsspannung dar. Aus Bild 7b und 7c läßt sich deutlich die Abflachung der Verstärkung bei hohen Frequenzen ersehen.

Einige Beispiele typischer Verzerrungsursachen zeigt Bild 8, während aus Bild 9 der Einfluß der 9-kHz-Sperre auf die Verstärkerkennlinie hervorgeht. Danach können auch ihr Abgleich und eine Kontrolle der Wirkungsweise erfolgen.

Das Verstärkerprüfergerät hat sich bei der Fehlersuche an Rundfunkgeräten gut bewährt und erlaubt selbst die Auffindung geringfügiger Beanstandungen, die meist individueller Abhilfe bedürfen. Natürlich müssen zuerst einige allgemeine Erfahrungen gesammelt werden, weil sonst Verstärker und Empfänger beanstandet werden könnten, die einen so umfangreichen Frequenzbereich nicht verzerrungsfrei wiedergeben.

Rudolf Schadow

Netztransformator-Wickeldaten

- Eisenkernblech: M 85, 0,5 mm stark
- Kernquerschnitt: 30x30 mm, etwa eff. 7,5 cm²
- Primärwicklg. (220 V): 1254 Wdg., 0,32 mm CuL
- Sekundär:

 - Wicklung 1 (550 V): 3575 Wdg., 0,07 mm CuL
 - Wicklung 2 (300 V): 2170 Wdg., 0,14 mm CuL
 - Wicklung 3 (4 V): 26 Wdg., 0,7 mm CuL
 - Wicklung 4 (6,3 V): 41 Wdg., 0,8 mm CuL

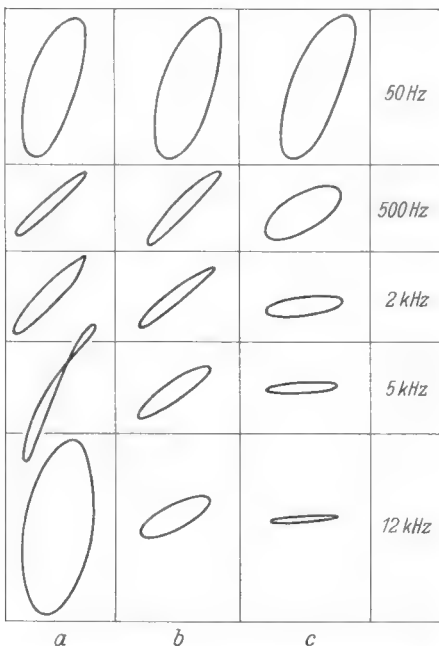


Bild 7. Der Einfluß der Tonblende auf den Verstärkungsgang bei verschiedenen Frequenzen (Saba Villingen GW): a) Tonblende hell, b) mittel, c) dunkel

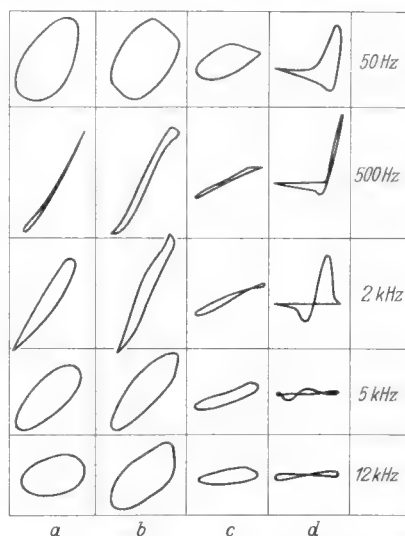


Bild 8. Nichtlineare und lineare Verzerrungen bei einigen häufigen Fehlerursachen: a) kaum wahrnehmbare Verzerrungen bei voller Aussteuerung eines Verstärkers (EF 11...EL 11), b) Endröhre schwache Emission, c) fehlende Gittervorspannung (0 V durch Kurzschluß des Katodenwiderstandes), d) Katodenwiderstand unterbrochen, Widerstandsbegrenzung nur durch den Elektrolytkondensator zwischen Kathode und Masse (hohe Eingangsspannung erforderlich)

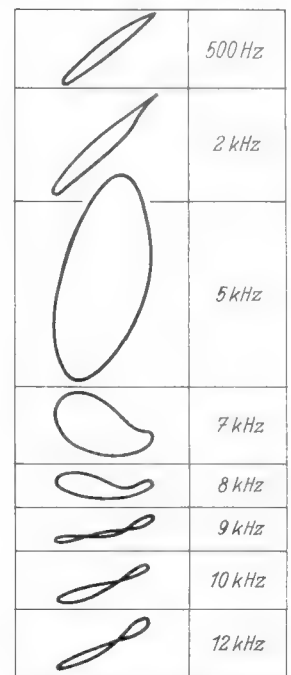
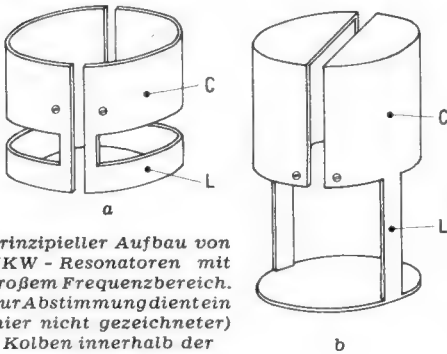


Bild 9. Einfluß der 9-kHz-Sperre auf lineare und nichtlineare Verzerrungen eines Verstärkers

FUNKSCHAU - Auslandsberichte

UKW-Resonatoren mit großem Abstimmbereich

Montgomery und Sulzer machten Versuche mit einer neuartigen Resonatorform, deren Abmessungen zunächst empirisch bzw. auf Grund einfacher Näherungsformeln bestimmt wurden. Die kleinere Ausführungsform nach Bild a erreichte über 12,5 mm lange Anschlußdrähte mit einer 6 K 4 (als Oszillator) geschaltet einen Frequenzbereich von 220 bis 520 MHz, wobei die Abstimmung durch einen (nicht gezeichneten) zylindrischen



Prinzipieller Aufbau von UKW-Resonatoren mit großem Frequenzbereich. Zur Abstimmung dient ein (hier nicht gezeichneter) Kolben innerhalb der Halbzylinder

Kolben innerhalb der beiden Halbzylinder erfolgte. Einen weit größeren Bereich überstreicht die (allerdings auch räumlich größere) Ausführungsform nach Bild b, die ebenfalls durch einen Kolben abgestimmt wird und in der gleichen Schaltung mit einer 6 K 4 von 50 bis 500 MHz schwingt. Der erzielbare Frequenzbereich wird begrenzt von dem kleinsten erreichbaren Luftspalt zwischen Kolben und Resonatorwandung, sowie besonders von der Induktivität der Anschlußleitungen und der Röhrenkapazität. Dabei ergibt sich die niedrigste Frequenz, wenn der Kolben, dessen Länge etwa der des C-Teiles des Resonators entspricht, völlig zwischen den Halbzylindern steht, wenn also Kapazität und Induktivität ihre Höchstwerte haben. In der anderen Endstellung des Kolbens stellt sich entsprechend die höchste Frequenz des Resonators ein, weil dann nicht nur seine Kapazität am kleinsten ist, sondern auch seine Induktivität durch den Kolben (kapazitiv) gehunet wird. hgm

(Electronics, Mai 1951, S. 200.)

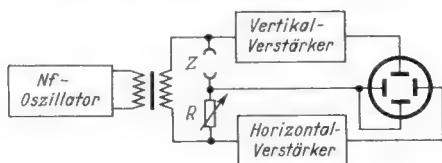
Neues Band für Kondensatorhüllen

Nach dreijähriger Entwicklungsarbeit legt die Minnesota Mining & Mfg. Co. ein neues „Scotch“-Band vor. Das Electrical Tape Nr. 42 dient speziell zur Umhüllung von Rollkondensatoren und hier besonders von Elektrolytkondensatoren, da es wegen seines niedrigen Chloridgehaltes und seiner sonstigen Eigenschaften weder Elektrolyt-Vergiftungen, noch Korrosion oder Kurzschlüsse verursacht. hgm

(Electronics, Juni 1951, S. 54.)

Impedanzmessungen bei Niederfrequenz

Für Serienmessungen an Lautsprecher-Schwingspulen erwiesen sich die üblichen Impedanzmesser als zu zeitraubend. Es wurde daher ein Verfahren unter Verwendung eines Katodenstrahl-Oszillografen



Impedanzmessung mit Oszillograf

benutzt, bei dem gemäß dem hier wiedergegebenen Schema horizontale und vertikale Ablenkung zur Anzeige der Spannungen herangezogen werden, die über der zu messenden Impedanz und einem geeichten Vergleichswiderstand stehen. Nach dem einmaligen Abgleich der Meßverstärker auf gleiche Phasendrehung und auf eine Strahlauslenkung von z. B. 5 cm auf einem 13-cm-Schirm wird mit dem Vergleichswiderstand auf gleiche horizontale und vertikale Auslenkung der entstehenden Lissajousfigur abgeglichen und der Impedanzwert am Vergleichswiderstand abgelesen. Die Form der Lissajous-Ellipse gibt dabei Aufschluß über Leistungs- bzw. Verlustfaktor und kapazitive bzw. induktive Komponente, weil z. B. eine schmale Ellipse kleine Phasenwinkel nahe Null anzeigt. Unregelmäßigkeiten, z. B. Nichtlinearitäten, sind mit einem Blick als Verzerrungen der Ellipsenform erkennbar. Beim praktischen Aufbau ist darauf zu achten, daß das Nullpotential der Ablenkensysteme nicht an der Erdung des Nf-Oszillators liegen darf. hgm

(Electronics, August 1951, S. 138.)

Amerikanischer Bandspieladapter

Die Presto Recording Corporation, Paramus/New Jersey, liefert einen Bandspieladapter (Typ TL 10), der leicht an jeden Plattenspieler angebaut werden kann (vgl.

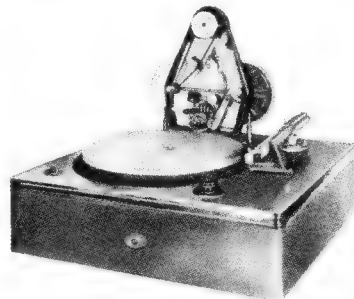


Bild). Der Antrieb für das abzuspielende Band erfolgt vom Plattenteller aus und ist für Bandgeschwindigkeiten von 19 und 38 cm/sek umschaltbar. Die Frequenzkurve des Hörkopfes reicht bis 15 000 Hz. hgm

(Electronics, Juli 1951, S. 31.)

Improvisierte Stromwandler für Ni-Messungen

Die Nützlichkeit von Stromwandlern zur Messung von Strömen bei niedrigen Frequenzen wird oft übersehen. Ihre Vorteile sind: fast linearer Skalenverlauf des angeschlossenen Gleichrichter-Meßgerätes, beträchtliche Überlastbarkeit und geringerer Eigenverbrauch als bei Thermoinstrumenten. Außerdem lassen sich bereits behelfsmäßig brauchbare Stromwandler herstellen. L. T. Fleming untersuchte improvisierte Stromwandler, die aus gewöhnlichen Netzdrosseln entstanden, deren Blechpaket zusätzlich mit Papier durchschossen wurde und die eine Sekundärwicklung von 1 bis 4 Windungen erhielten. Er fand, daß ein solcher Stromwandler, dessen Anzeigeteil aus vier Kristalldioden 1 N 34 und einem 50-Ω-Milliamperemeter mit 1 mA Vollausschlag bestand, im Frequenzbereich 50 bis 50 000 Hz mit ausreichender Genauigkeit arbeitete und daß erst bei höheren Frequenzen Verluste und Meßfehler anstiegen. hgm

(Electronics, Juli 1951, S. 188.)

Zündkabel mit verteiltom Endstörwiderstand

Seit Jahren werden Automotoren durch Einschalten von Widerständen in die Zündleitungen und auch in Zündkerzenan-

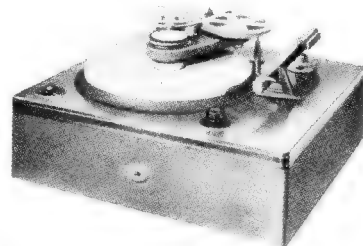
schlüsse entstört; in vielen Fällen genügt schon ein 10-kΩ-Widerstand in der Leitung zwischen Zündspule und Verteiler für ausreichende Entstörung bei normalem Rundfunkempfang. Für UKW-FM- und Fernsehempfang aber bilden die meisten Kraftwagen, z. T. sogar die entstörten, noch eine öffentliche Plage. Nach Untersuchungsergebnissen der Packard Electric Division der General Motors können solche Störungen durch Verwendung eines besonderen entstörenden Zündkabels vermieden werden, das einen verteilten (Eigen-) Widerstand von etwa 16,4 kΩ/m (5 kΩ/Fuß) aufweist. Der Leiter dieses Kabels besteht aus mehrfachem Leinen- oder Kunstseidenzwirn mit einer Kunstseidenumflechtung. Seine Leitfähigkeit wird durch Imprägnierung mit Grafitlösungen und durch besondere leitende Überzüge erzielt. Das Problem einwandfreier Kontaktgabe bei Verbindungen zwischen den Geräteklemmen und einem solchen Kabel konnte durch Einführen etwa 2 cm langer Metalldrähte in die Leiterenden gelöst werden, deren überstehende Teile um das Kabelende gelegt werden, um zur Kontaktgabe mit den üblichen Anschluß-Blechmanschetten zu dienen. Praktische Versuche zeigten keine Unterschiede gegenüber dem üblichen Neoprenkabel mit Ausnahme einer um 5 kV geringeren Durchschlagsfestigkeit und einer um 16 pF/m höheren Kapazität. hgm

(Electronics, Juli 1951, S. 204.)

Wärmehunt für schwierige Lötungen

Beim Verdrahten von Zwerg- und Miniaturgeräten besteht oft die Gefahr, daß Widerstände und andere Einzelteile wegen der kurzen Anschlußdrähte während des Lötens überhitzt werden. E. N. Shaw

machte daher den Vorschlag, zwischen Einzelteil und Lötstelle einen Wärmehunt zur Ableitung der überschüssigen Wärme anzubringen. Hierzu eignet sich eine normale Krokodilklemme, deren Backen mit



hochkantstehenden Kupferklötzen mit den ungefähren Abmessungen 38×6,5×3,2 mm versehen werden. Die so entstandene Wärmesperre wird vor dem Lötens auf das Drahtstück zwischen Einzelteil und Lötstelle geschoben und erst 15 Sekunden nach beendeter Lötung wieder abgenommen. hgm

(Electronics, Juli 1951, S. 176.)

Gekühlte Verstärker

Der Hauptverstärkerraum der Lockheed Aircraft enthält 68 Stück 50-W-Verstärker, die u. a. mit je 4 Röhren 6 L 6 und 2 Röhren 5 Z 3 bestückt sind. Diese Röhren mußten durchschnittlich alle sechs Wochen bis drei Monate erneuert werden, weil die Verstärker im Dauerbetrieb laufen und die Raumtemperatur bis auf 55° C stieg. Auf Grund dieser Erfahrungen wurden zwei ursprünglich zur Frischhaltung von Lebensmitteln bestimmte kleine Kühl-Einheiten aufgestellt, an die Radiatoren angeschlossen wurden. Die Radiatoren wurden unter der Decke des Raumes angebracht und mit Ventilatoren zur Erzielung besserer Luftzirkulation ausgerüstet. Seit dem Einbau der Kühlung fiel die Raumtemperatur auf durchschnittlich 21° C. Außerdem brauchen jetzt jährlich nur noch 25 % der Röhren erneuert zu werden. Die Elektrolytkondensatoren der Verstärker, die vor Einführung der Kühlung eine Lebensdauer von ein bis drei Monaten aufwiesen, halten jetzt durchschnittlich zwei Jahre. hgm

(Electronics, September 1951, Seite 208.)

Nachträglicher Einbau von Abstimmmanzeigeröhren in Autosuperhets

Eine ideale Bedienungsvereinfachung gestattet die seit einiger Zeit auch im deutschen Autosuperbau eingeführte Drucktastenabstimmung. Dagegen läßt sich nicht leugnen, daß das Magische Auge im Autosuper vielfach die Aufmerksamkeit von der Fahrbahn ablenkt und zahlreiche Kraftfahrer aus diesem Grund die Abstimmmanzeigeröhre im Autosuper ablehnen.

Die Frage, ob ein Autoempfänger mit einer Abstimmmanzeigeröhre versehen werden soll oder nicht, wurde oft aufgeworfen und diskutiert. Der Verfasser hat sich mit diesem Problem lange beschäftigt und es in der Praxis erprobt. Für die Industrie und für den Rundfunkfachhandel werden daher folgende Erfahrungen von besonderer Bedeutung sein.

Es wurden 50 Autobesitzer, die in ihrem Wagen einen Autoempfänger eingebaut hatten, um ihre Stellungnahme zu der Frage gebeten, ob sie einen Autosuper mit Magischem Auge vor dem Kauf ihres jetzigen Empfängers bevorzugt hätten, falls es einen solchen gegeben hätte, oder ob sie auf ein optisches Anzeigemittel keinen Wert legten. Es war interessant festzustellen, daß sich 36 der Befragten für das Magische Auge ausgesprochen haben. Zehn hielten es für nicht unbedingt erforderlich, und nur vier Wagenbesitzer betrachteten ein Magisches Auge als einen zu entbehrenden Luxus. Diese Zahlen sollte man nicht unbeachtet überlesen. Sie zeigen der Industrie, daß es hier eine Lücke zu schließen gilt. Selbst für den Rundfunkfachhandel steht hier ein Gebiet offen, das nicht übersehen werden sollte, denn bei einer weiteren Befragung der 36 Interessenten hat sich ergeben, daß fast alle bereit wären, ein Magisches Auge nachträglich einbauen zu lassen. Wie die Praxis zeigt, ist die genaue Sendereinstellung bei fahrenden Wagen sehr schwierig, da sich ein Autoempfänger in fast allen Fällen nur sehr weit rechts vom Fahrer in das Armaturenbrett einbauen läßt. Dazu kommt noch, daß die Skalen der Autoempfänger verhältnismäßig klein gehalten sind. Soll nun ein Sender genau eingestellt werden, so muß sich der Fahrer weit nach rechts herüberbeugen, um die Skalenmarkierung genau zu

erkennen. Dadurch wird er aber stark in seiner Aufmerksamkeit von der Fahrbahn abgelenkt. Eine Abstimmung nach dem Gehör kann im fahrenden Auto wegen der Fahrgeräusche schlecht vorgenommen werden.

Einbauerfahrungen

Es wurden in verschiedene Autoempfänger versuchsweise Abstimmmanzeigeröhren nachträglich eingebaut. Dabei hat es sich gezeigt, daß es in der Regel räumlich unmöglich ist, die Abstimmmanzeigeröhre im Autosuper anzuordnen. Es empfiehlt sich daher, das Magische Auge getrennt unterzubringen. Daraus ergibt sich der Vorteil, die Abstimmmanzeigeröhre in den Blickbereich des Fahrers bringen zu können. Am zweckmäßigsten wird man sie im Armaturenbrett vor dem Fahrer

einbauen und über eine fünfpolige Leitung mit dem eigentlichen Gerät verbinden.

Die Bilder 1 bis 3 zeigen Teilschaltungen verschiedener Autoempfänger. Die Bezeichnungen 1, 2, 3 und H geben die Lötstellen an, an die die fünf Zuführungsleitungen im Gerät angelötet werden müssen. Als Abstimmmanzeigeröhre ist die EM 11 verwendet worden. Selbstverständlich eignen sich andere Abstimmmanzeigeröhren. Es hat sich eine Haltevorrichtung nach Bild 4 bewährt, die aus einem E-Sockel, zwei 80 mm langen M 3-Gewindeschrauben und einem selbst herzustellenden Befestigungsflansch besteht. Den Flansch läßt man in einer Dreherei nach angegebenen Maßen herstellen. Die Verdrehung der vier neu hinzukommenden Einzelteile wird direkt am Sockel der EM 11 (Bild 5) vorgenommen. Danach bohrt man in das Armaturenbrett an geeigneter Stelle ein Loch von etwa 34 mm Durchmesser. Die Röhre kann von rückwärts eingeschoben und mit Hilfe des Befestigungsflansches festgeschraubt werden. Man sieht also nur den kleinen Leuchtschirm, der im Blickfeld des Fahrers liegt. Gerhard Fischer

Reibradantrieb für Drehkondensatoren

In Rundfunkempfängern wird die Achse, auf der der Abstimmknopf befestigt ist, heute im allgemeinen durch ein Seil mit der auf der Drehkondensatorachse sitzenden Scheibe verbunden. In manchen Fällen wird jedoch der sog. Reibrad- oder Friktionsantrieb verwendet, bei dem ein kleines Rad durch Reibung die Antriebs-scheibe auf der Drehkondensatorachse mitnimmt. Er hat allerdings den Nachteil, daß selbst bei kleinen Ungenauigkeiten leicht toter Gang auftritt, also die große Scheibe beim Drehen des kleinen Rades nicht mitgenommen wird.

Diesen Nachteil vermeidet eine Konstruktion, welche die Firma Saba seit über 10 Jahren in allen ihren Empfängertypen verwendet. Wie das Bild im Prinzip zeigt, greift das vom Abstimmknopf angetriebene kleine Rad a nicht unmittelbar in die auf der Drehkondensatorachse sitzende Scheibe b ein, sondern über zwei Rollen c und d, die mittels einer Feder e in Richtung der Pfeile gegen das Reibrad a und die Scheibe b gedrückt wer-

den. Sie sind als Schnurrollen ausgebildet und nicht ortsfest gelagert, sondern werden lediglich durch die Feder e in ihrer Lage gehalten. Bei der von der Firma Saba gewählten Ausführungsform sind die beiden Schnurrollen an Hebeln befestigt, die miteinander durch ein Gelenk verbunden und durch eine Zugfeder gegeneinandergezogen sind. H. Pitsch

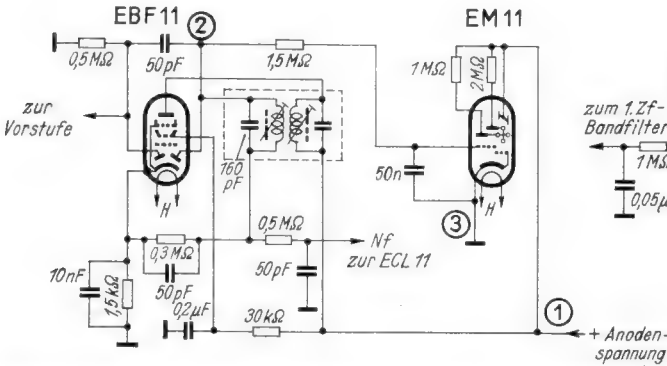
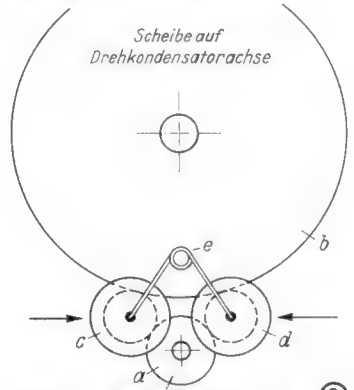


Bild 1. Nachträglicher Einbau eines Magischen Auges beim Telefunken-Autosuper IA 50

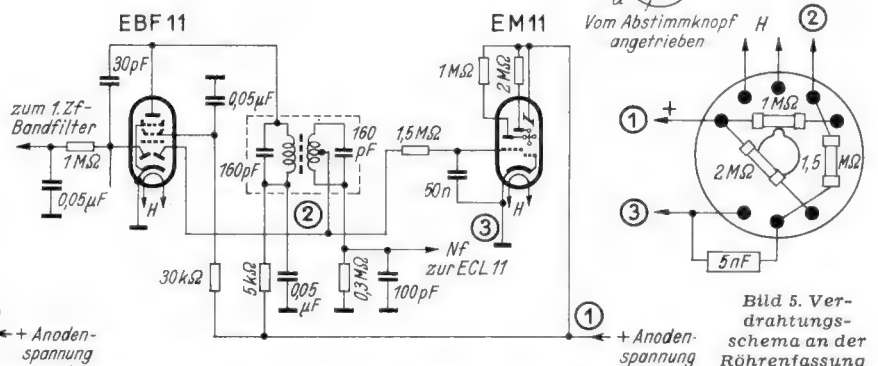


Bild 2. Prinzipschema für den nachträglichen Einbau der Röhre EM 11 in den Loewe-Opta-Autosuper 5651

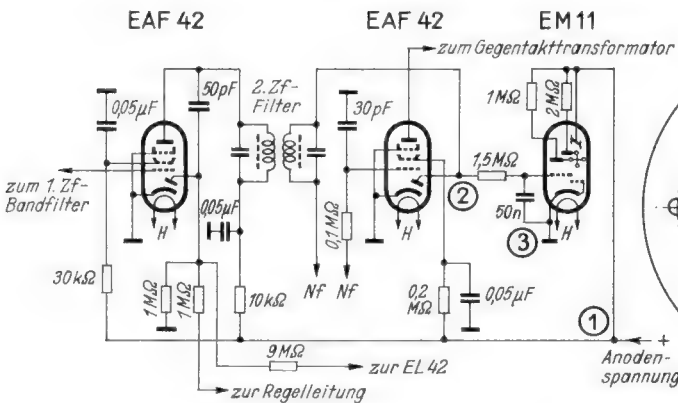


Bild 3. Nachträglicher Einbau der Röhre EM 11 in den Hagenuk-Autosuper

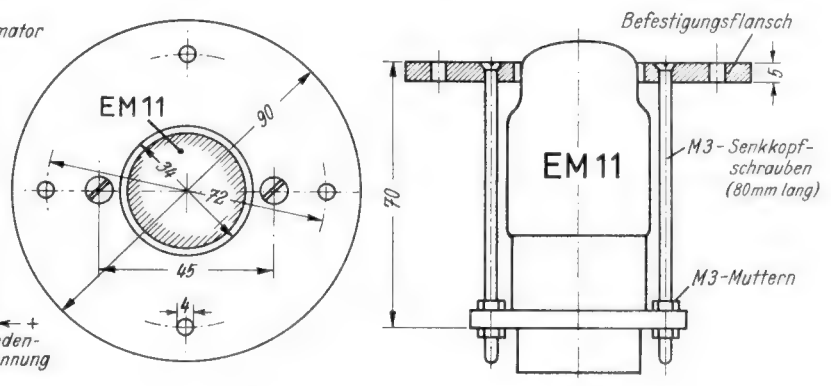
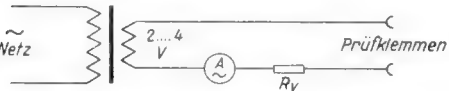


Bild 4. Halterung mit Befestigungsflansch

Vorschläge für die WERKSTATT-PRAXIS

Hilfsgerät zum Aufsuchen kalter Lötstellen

Beim Aufsuchen kalter Lötstellen führt das übliche Abklopfen der verdächtigen Verbindungen nicht immer zum Ziel. In der Praxis hat sich ein Hilfsgerät bewährt, mit dem es möglich ist, über die nicht einwandfreie Lötverbindung einen verhältnismäßig starken Strom (etwa 1...2 A) zu leiten. Dieser Strom wird durch den Übergangswiderstand merklich verringert, und er ist vielfach Schwankungen unterworfen, so daß man auf Grund einer Strommessung wertvolle Fingerzeige erhält. In einigen Fällen beginnt die Kontaktstelle zu schmoren.



Das für diesen Zweck entworfene Hilfsgerät besteht aus einem kleinen Netztransformator (z. B. Heiztransformator), dem eine Spannung von 2...4 Volt entnommen wird. Diese Spannung gelangt über einen geeigneten, hochbelastbaren Vorwiderstand an die zu prüfende Stelle (Bild). Der Vorwiderstand ist so zu bemessen, daß bei Kurzschluß Vollausschlag oder ein genau bestimmter Stromwert angezeigt wird. Eine Verringerung oder ein Schwanken des Stromes lassen auf schlechten Kontakt schließen. Da die einzelne Messung nur wenige Sekunden dauert, kann der Netztransformator u. U. etwas überlastet werden. Es ist aber zu beachten, daß ganz einwandfreie, starke Klammern verwendet werden müssen, die Wackelkontakte ausschließen.

Das Verfahren kann nur für solche Leitungen angewandt werden, die sich dem hohen Strom gewachsen zeigen. Ferner darf für den Strom kein Nebenweg vorhanden sein, da sonst u. U. empfindliche Teile zerstört werden. Auch für Wellenschalter ist das angegebene Prinzip ungeeignet, da die Kontakte verschmoren würden.

Ferdinand Jacobs

Schadhafter Vorkreis-Spulensatz

Ein 7-Kreis-Super mit der Mischröhre ECH 11 und abgestimmtem Vorkreis kam zur Reparatur, weil beim Empfang vor allem der stärkeren Sender zeitweise Störgeräusche auftraten. Zunächst wurden Widerstände und Kondensatoren untersucht, ohne den Fehler zu finden. Nach Abschalten der Regelleitung trat die Störung nicht mehr auf. Da der Siebkondensator im Regelspannungsweig einwandfrei war, konnte der Fehler nur noch im Spulensatz liegen.

Trimmer und Parallelkondensatoren erwiesen sich als gut. Da ein Ersatz-Spulensatz nicht vorhanden war und vermutet wurde, daß die Störung nur auftritt, wenn die Regelspannung über die Vorkreisspulen an das Gitter gelangt, wurde die Schwundausgleichsspannung versuchsweise parallel zum Schwingkreis zugeführt. Die sich ergebenden Änderungen sind geringfügig. Zwischen Spulensatz und Steuergitter wird ein 50-pF-Kondensator eingefügt, der einen Kurzschluß der Regelspannung über den Spulensatz verhindert. Das untere Ende des Spulenaggregates, an dem bisher die Regelspannung lag, wurde mit Masse verbunden.

Nach der Umschaltung arbeitete das Gerät einwandfrei. Die beanstandete Störung war nicht mehr zu beobachten. Helmut Woyte

Brummabseitung in Nf-Verstärkern

An den Ausgang eines Superhets sollte ein hochwertiger dreistufiger Zweikanalverstärker mit einer Pentode als Eingangs- und Verstärkerstufe angeschaltet werden. Die Anodenstromsiebung wurde reichlich bemessen, vor allem für die Nf-Vorstufe. Die Messung ergab jedoch eine unzulässig hohe Brummspannung am Ausgang (etwa 1,5 V bei ungefähr 6 V Nutzspegel). Der Einbau von Siebkondensatoren höherer Kapazitätswerte (30 bis 50 µF) brachte keine Abhilfe. Da das Brummen selbst bei einem Kurzschluß des Gitters der Nf-Vorröhre nicht restlos beseitigt werden konnte, wurde ein Kondensator zwischen Heizwicklung und Schirmgitter der Vorröhre geschaltet. Durch diese Anordnung wurde das Brummen fast völlig kompensiert.

Bei der Überprüfung des Schaltbildes fiel auf, daß das Bremsgitter der Vorröhre, wie

üblich, mit der Katode verbunden war. Es fiel ferner auf, daß der Kurzschluß des Steuergitters der Vorröhre das Brummen nicht völlig beseitigte, während ein Kurzschluß an der Anodenseite die gewünschte Abhilfe brachte. Angeregt durch einen Hinweis in Band 18/19 der Radio-Praktiker-Bücherei¹⁾ wurde das Bremsgitter geerdet und der Kompensationskondensator abgetrennt. Selbst bei voll aufgedrehtem Summen- und Tiefenregler konnte nunmehr kein Brummen mehr festgestellt werden.

Es empfiehlt sich daher, bei Verwendung von Pentoden als Nf-Vorverstärker das Bremsgitter zu erden. Falls Röhren benutzt werden, bei denen das Bremsgitter innerhalb der Röhre mit Katode verbunden ist, erscheint es zweckmäßig, die Katode zu erden und die Gittervorspannung durch Spannungsabfall am Gesamtanodenstrom zu erzeugen.

Ing. G. Armbruster

¹⁾ Herbert G. Mende, Radio-Röhren, Radio-Praktiker-Bücherei Nr. 18/19, Franzis-Verlag, München.

Die interessante Schaltung:

Schallplattenverstärker mit frequenzabhängiger, regelbarer Gegenkopplung

Die Schaltung zeigt einen einfachen Tonfrequenzverstärker guter Wiedergabequalität mit einstellbarer, frequenzabhängiger Gegenkopplung. Der Anschluß erfolgt an das Wechselstromnetz, die Ausgangssprechleistung beträgt maximal 3 W. Als Eingangs- und Verstärkerstufe wird die EF 40 verwendet, welche sich durch geringen Klirrfaktor, geringes Rauschen sowie durch weitgehende Mikrofonie- und Brummfreiheit auszeichnet.

Die Endstufe ist mit der EL 41 in normaler, bekannter Schaltung aufgebaut. Die Gegenkopplungsspannung wird an der Sekundärseite des Ausgangsübertragers abgegriffen und über die Regelglieder R₁₀, C₉ und R₆, R₈, C₂ sowie über den Widerstand R₅ zwischen R₃ und R₄ in die Katodenleitung eingekoppelt. Mit Hilfe der Potentiometer R₆ und R₁₀ kann der Frequenzgang des Verstärkers (Anheben und Dämpfen der Höhen und Tiefen) geändert werden: Steht der mit C₂ verbundene Schleifer von R₆ am erdseitigen Ende, so werden die Höhen angehoben, da der Scheinwiderstand von C₂ für hohe Frequenzen sehr klein ist und infolgedessen die Gegenkopplungsspannung für die Höhen verkleinert wird. Steht er dagegen an dem mit R₈ verbundenen Ende, so liegt der für hohe Frequenzen geringe Widerstand von C₂ parallel zu R₈. Diese Parallelschaltung bedeutet für die Gegenkopplungsspannung der hohen Frequenzen einen wesentlich geringeren Widerstand und somit eine Höhendämpfung, da mehr Gegenkopplungsspannung wirksam werden kann. Mit Hilfe von R₆ ist also sowohl Anhebung als auch Dämpfung der hohen Frequenzen möglich.

Behobung von Mikrolonbrummen bei Omnibusanlagen

Bei der Überprüfung einer Omnibusanlage wurde festgestellt, daß beim Einschalten des Mikrofonos ein starker Brummtönen in den Lautsprechern auftrat. Der Fehler konnte weder im Empfänger mit Verstärker, noch im Mikrofon oder Zerkhackerteil gefunden werden, sondern war vielmehr im Aufbau der Anlage zu suchen.

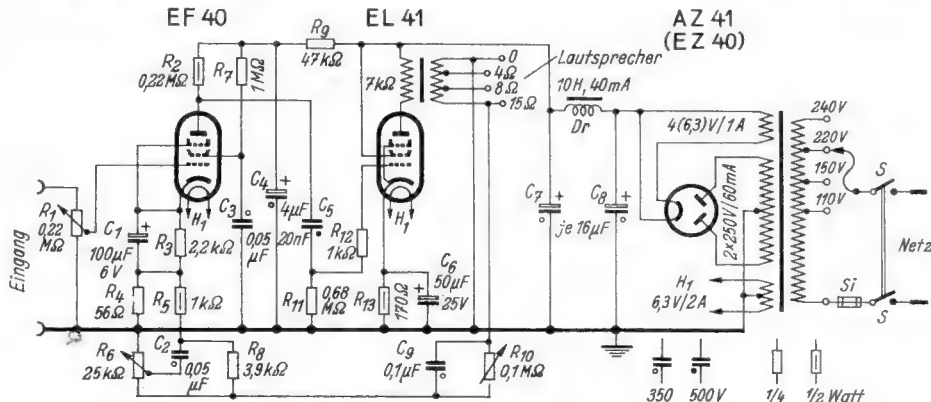
Die einbauende Firma hatte Empfänger und Verstärker auf einer Holzplatte unmittelbar über dem Zerkhackerteil montiert. Dadurch strahlte der Zerkhacker direkt auf den Verstärker. Als das Zerkhackerteil etwa einen Meter von der Platte entfernt angeordnet wurde, ging das Mikrolonbrummen wesentlich zurück. Voller Erfolg wurde erreicht, nachdem Zerkhackerteil und Empfänger (Verstärker) durch ein starkes Kupferband mit der Masse des Wagens verbunden wurden.

Bei Anlagen dieser Art ist also das Zerkhackerteil stets weit genug vom Empfänger mit Verstärker zu montieren. Beide Teile sind gut mit Masse zu verbinden. H. Woyte

Selen-Rundfunkgleichrichter

In der in Heft 22/1951, Seite 437, veröffentlichten Typentabelle über Flachgleichrichter muß es heißen:

- Type SSF 250/90 EC zuläss. eff. Spann. 250 V
- Type SSF 220/90 B zuläss. eff. Spann. 220 V



FRANZIS-FACHBÜCHER

2. Auflage

Soeben
erschienen!

INGENIEUR OTTO LIMANN



Funktechnik ohne Ballast

Einführung in die Schaltungstechnik
der Rundfunk- und UKW-Empfänger

Von Ingenieur Otto Limann

196 Seiten DIN A 5 mit 368 Bildern und 7 Tafeln in wirkungsvollem mehrfarbigem Schutzumschlag. Preis kartoniert 9.50 DM zuzüglich 40 Pfg. Versandkosten, in Halbleinen gebunden 11.- DM portofrei

Dieses einzigartige, von der Fachwelt sehr günstig aufgenommene Einführungswerk ist in einer auch die jüngsten Ergebnisse der UKW-Technik berücksichtigenden Neuauflage erschienen. Die Stärke dieses Buches liegt darin, daß die Vermittlung des umfangreichen Stoffes mehr als sonst üblich der technischen Zeichnung übertragen wurde. Zeichnungen sind die Sprache des Technikers, sie sind von jedem technisch interessierten Leser besonders gut zu verstehen, vor allem dann, wenn ein das Wesentliche herauschälender, das Bild gut erläuternder und ergänzender Text nebenher läuft. So lernt man hier alle Probleme der Empfangs- und Schaltungstechnik kennen, in einer Darstellungsart, die dem Verständnis des praktisch tätigen Lesers, der sich selbst weiterbilden will, angepaßt ist. Das Buch eignet sich für Rundfunkmechaniker, Lehrlinge, Schüler und Studierende, die sich in die Funktechnik einführen lassen wollen, und für alle, die eine sehr gründliche und doch leicht faßliche Übersicht über den jüngsten Stand der Empfangstechnik wünschen. Da es den Schrifteleiter der FUNKSCHAU zum Verfasser hat, ist es eine hervorragende Ergänzung zu den aktuellen Beiträgen dieser Zeitschrift

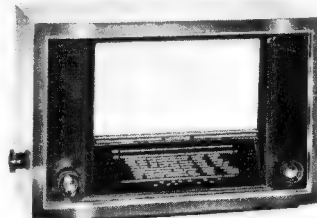
Zu beziehen durch jede Buch- oder Fachhandlung oder unmittelbar vom Verlag

FRANZIS-VERLAG · MÜNCHEN

Verlag der G. Franz'schen Buchdruckerei, G. Emil Mayer.

Neue Empfänger

Lorenz-Säntis, ein Ergänzungs-Gerät der Mittelklasse für die bekannte Berg-Serie, 5 Röhren + Selen, 6 Kreise für AM und 6 Kreise für FM, mit Flankengleichrichter und eingebauter Gehäuseantenne. Röhren: ECH 42, 6 BE 6, 6 BA 6, 6 AV 6, 6 AQ 5 und Selen C 250 K 75 E. Der für Wechselstromanschluß bestimmte, in großem Edelholzgehäuse (44X29X20,5 cm) herausgebrachte Mittelklassensuper mit dem über-

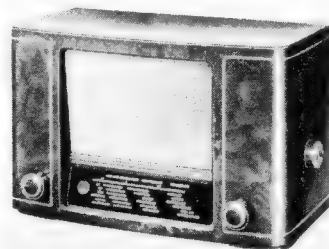


raschend niedrigen Gewicht von 5 kg macht im UKW-Teil von einem auf Bandmitte abgestimmten Vorkreis, einem kontinuierlich induktiv abstimmbaren Oszillatorkreis, zwei induktiv angekoppelten Zf-Kreisen und einem Zf-Bandfilter Gebrauch. Mit Ausnahme der UKW-Misch- und Oszillatordröhre ist der Empfänger mit Miniaturröhren bestückt. Der Nf-Teil ist im Interesse guter Tonwiedergabe breit ausgelegt; er verwendet eine lautstärkeabhängige Gegenkopplung, deren Spannung von der Sekundärwicklung des Ausgangstrafos abgenommen und über frequenzabhängige Koppelglieder der Nf-Vorstufe zugeführt wird. Ein 180-mm-Konzertlautsprecher verbürgt eine brillante Tonwiedergabe. Preis: 254 DM.

Nord-Mende-Super 187 WU. Ein neuer 8-Kreis-Super mit 9-kreisigem UKW-Supertteil, der von einem Gegentakt-Diskriminator mit zusätzlicher Begrenzer-Diode und Hochleistungs-Vorstufe mit Laufzeitkompensation Gebrauch macht und 6 Röhren + Trockengleichrichter + 3 Germanium-Dioden besitzt. Tonfrequenzumfang 50...12 000 Hz; Grenzfrequenz auf UKW 10 μ V (50 mW bei 15 kHz Hub), Signal- zu Rauschverhältnis besser als 20 db. Der Empfänger ist vor allem schaltungsmäßig interessant, da er in der Hf-Vorstufe (EF 42) katoden- und anodenseitig die Laufzeit-Kompensation zur Anwendung bringt, woraus sich — die Transformation im Antennenübertrager mitgerechnet — eine Verstärkung vor der Mischröhre von 45 ergibt, die Dank einem 1-k Ω -Dämpfungswiderstand am Eingang sogar über ein relativ breites Band wirksam ist. Ein nur sehr geringes Mischröhrenrauschen ist die weitere Folge dieser hohen Empfindlichkeit. Die Nf-Vorstufe (EF 41) wirkt in Reflexschaltung als 2. UKW-Zf-Stufe. Die UKW-Demodulation wird in einem Diskriminator vorgenommen, der dreimal so empfindlich wie ein Ratiodektor ist und der mit Hilfe einer 3. Diode eine gute Begrenzung liefert. Der Puffer-Elektrolytkondensator wird bei der gewählten Schaltung an den Primärkreis angeschlossen; infolgedessen kann der Grad der Begrenzung unabhängig von der Diskriminatorwirkung der Sekundärseite beliebig variiert werden, und außerdem ergibt sich durch die große Bandbreite des Primärkreises eine in einem breiten Band wirkende Begrenzung, die vor allem auch an den Bandgrenzen gut arbeitet. Nf-mäßig zeichnet sich das Gerät durch eine bis 12 kHz fast geradlinig verlaufende Übertragungskurve und durch Verwendung eines 210-mm-Lautsprechers mit Hochtonkegelring aus, konstruktiv

durch Anbringung der Hf-Stufe auf dem Drehkondensator; die sich dabei ergebenden sehr kurzen Leitungen haben die große Hf-Verstärkung zur Folge. Der Empfänger hat ein Edelholzgehäuse 56X36X24 cm; Preis: 376 DM.

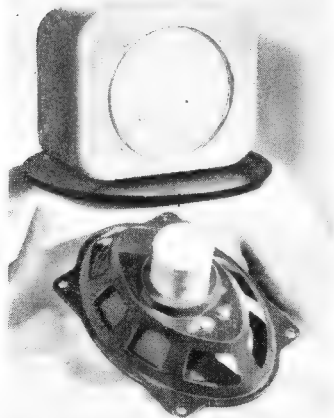
Neue Metz-Empfänger. Der besonderen Marktlage Rechnung tragend, wurden zwei Vollsuper im Kleinformat herausgebracht: 2 01 für Allstrom mit 6 Kreisen und 4 Röhren + Selen, Preßgehäuse 30 X 20 X 16 cm, Röhren UCH 42, UF 41, UBC 41, UL 41, Preis 180 DM, und 2 02 für Wechselstrom mit UKW und insgesamt 11 Kreisen, im gleichen Gehäuse, 5 Röhren + Selen (EF 42, ECH 42, EF 41, EBC 41, EL 41), Preis 198 DM. Außerdem erschienen drei Mittelklassensuper mit UKW-Teil: 3 01 für Wechselstrom, mit 4 Röhren (EF 42, ECH 42, EAF 42, EL 41) + Selen, 6 AM- und 5 FM-Kreisen, Flankengleichrichter, perm.-dyn. 180-mm-Lautsprecher, eingebauter UKW-Antenne, im Edelholzgehäuse 54X32X23 cm, Preis 259 DM; 3 02 für Wechselstrom, mit 7 Röhren (EF 42, ECH 42, EAF 42, EF 41, EB 41, EL 41, EM 4) + Selen, 6 AM- und 7 FM-Kreisen, Ratiodektor und Begrenzerstufe, mit gleichem Lautsprecher und im gleichen Gehäuse, jedoch mit Magischem Auge, Preis 319 DM; schließlich 3 03 für Wechselstrom, mit 7 Röhren wie 3 02 + Selen, 6 AM- und 7 FM-Kreisen, auch sonst dem 3 02 weitgehend entsprechend, jedoch mit KW-Lupe, größerem Laut-



sprecher (205 mm) und in größerem Edelholzgehäuse (58X38X25 cm), Preis 339 DM. Außerdem wird seit einiger Zeit der Typ 4 01 geliefert, bei dem auf Klang und UKW-Empfindlichkeit besonders großer Wert gelegt wurde, 8 Röhren + Selen, 8 AM- und 9 FM-Kreise, Ratiodektor höchster Empfindlichkeit, großer 6-W-Lautsprecher und großes Edelholzgehäuse kennzeichnen diesen Empfänger; Preis 395 DM. So bietet Metz praktisch ein vollständig neues Programm, das in preislicher Hinsicht sehr bemerkenswert ist.

Neuerungen

Flach- und Zusatz-Lautsprecher. In der Konstruktion von Zusatzlautsprechern sind jetzt neue Wege beschritten worden, die das Interesse der Fachwelt verdienen. So wurde ein neuer Heco-Flachlautsprecher herausgebracht, in dem der Magnet als Hochtonzerstreuer dient; bei flacher Bauart wird eine günstige Wiedergabe des gesamten Frequenzbandes und damit ein hervorragendes Klangbild erzielt. Die Montage des Lautsprechers ist denkbar einfach, er wird wie ein Bild an der Wand aufgehängt. Der Flachlautsprecher enthält ein permanentdynamisches 4-Watt-System sowie einen Anpassungstrafo für die gewünschten Impedanzen. — Neu wurde ferner ein kleiner Heco-Zusatzlautsprecher mit schalltotem Preßstoffgehäuse aus dem Werkstoff „Fibrit“ der Fa. Dr. Kurt Müller, Krefeld, herausgebracht. Er wird in verschiedenen Farben, zur Zimmereinrichtung pas-

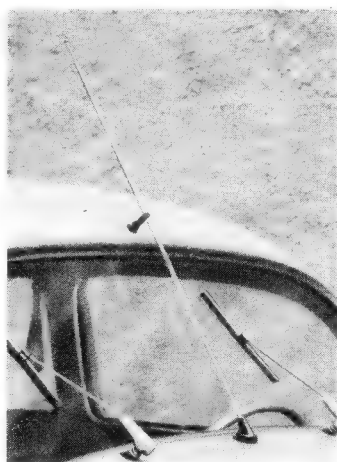


der Auto-Zündstörungen). Im Normalbereich liefert die neue Antenne eine höhere Nutzspannung als ein gewöhnliche Stabantenne. Das vollständige Antennengebilde ist vormontiert und vorgeschaltet; nur die Dipole sind quer zu drehen und festzuschrauben. Übertrager sind eingebaut und angeschlossen. Alle Leitungen sind wetterfest im Innern des feuerverzinkten Halte- und Tragrohres verlegt. Für alle Wellenbereiche wird nur ein einfaches konzentrisches Kabel für die Niederführung von der Antenne zu den Teilnehmeranschlüssen verwendet; das Durchschleifverfahren spart an Kabellänge und Verlegungsarbeit. Je nach räumlicher Verteilung können zwei bis vier Teilnehmer mit einem oder zwei Kabelzügen angeschlossen werden; bei mehr als vier Teilnehmern werden zwei Kabelzüge verwendet. Eingebaute vorschriftsmäßige Entkopplungseinrichtungen sorgen dafür, daß sich die Teilnehmer gegenseitig nicht stören; eine doppelte Blitzschutzvorrichtung entspricht den VDE-Vorschriften. Eine spätere Erweiterung für Fernsehen ist vorgesehen. Preise: für Richtempfang, 2 Faltdipole übereinander 144 DM, für Rundempfang, 2 Kreuzdipole übereinander 178 DM; Kabel je Meter 1.35 DM (für Verlegung im Isolierrohr) und 1.80 DM (für Imputz- und Aufputzverlegung); Empfängeranschlußdosen 6.70 DM; Empfängeranschlußkabel 22 DM. Hersteller: Ant. Kathrein. Rosenheim/Obb.

Volkswagen - Mittenantenne
Autos 900. Zweiteilige Teleskopantenne, ausgezogen 1,35 m lang, den neuesten Richtlinien entsprechend und mit fest angebautem Kabel von 50 cm Länge versehen. Antennenanschluß nach Vorschrift als sog. amerikanischer Steckeranschluß ausgeführt, Stiftdurchmesser 3,2 mm für die Ka-

send, geliefert, darunter in weißem hochglanzpolierten Gehäuse, als Zweitlautsprecher für Küchen, Krankenzimmer, ärztliche Sprechzimmer und dgl. bestimmt. Der Lautsprecher besitzt ein 3-Watt-Hochleistungssystem mit Anpassungstrafo zum Anschluß an jedes Rundfunkgerät oder an eine Verstärkerzentrale. — Schließlich ist ein Heco-Ovallautsprecher-system zu nennen, das einen Leichtmetall-Preßgußkorb großer Stabilität, einen 10 000-Gauß-Hochleistungsmagneten sowie eine Spezialmembran besitzt; er zeichnet sich durch hohe Leistung und gute Wiedergabe sowie durch Preiswürdigkeit aus. Das Ovalsystem eignet sich besonders für Fernsehgeräte, Kraftwagenempfänger und Fonotruhen; es wird auch als Flachsystem hergestellt, ist mit einer geschmackvollen Kunststoff-Blende versehen und bevorzugt für raumsparende Montage bestimmt. Hersteller: Heco-Funkzubehör Hennel & Co. KG, Schmitten im Taunus.

Allbereich - Rundfunkantenne.
 Um mit nur einem Antennengebilde für L-, M-, K- und UKW-Empfang auszukommen, wurde ein für alle Wellenbereiche geeigneter neuer Antennentyp geschaffen, der für Einzel- und Gemeinschaftsempfang (bis zu 8 Teilnehmern) geeignet ist. Das Übereinandersetzen von zwei UKW-Antennen, die je aus einem oder zwei gekreuzten Faltdipolen bestehen, ergibt eine Bündelung in vertikaler Ebene, um eine Aufnahmefähigkeit von unten zu verringern (Abschwächung



belseele und 9,6 mm für den Mantel. Kapazität einschließlich Kabel in montiertem Zustand wenig mehr als 45 pF. Antennenfuß und Stütze in Stromlinienform, aus neuartigem Kunststoff bestehend, der weder splittert noch bricht und eine klapperfreie Halterung garantiert. Das untere Antennenrohr wurde möglichst dünn gestaltet, um die Sicht bei Montage in der Mitte der nicht geteilten Windschutzscheibe nur wenig zu beeinträchtigen. Hersteller: Richard Hirschmann, Esslingen/N.

Er kennt keine Kurzschlußschäden



Das ist einer der großen Vorzüge des röhrenschonenden, absolut betriebssicheren BOSCH-MP Kondensators. Sie können im Rundfunkhandel nicht auf ihn verzichten, denn er schafft für Sie zufriedene Stammkunden

BOSCH MP-KONDENSATOR

kurzschlußsicher
 überspannungsfest
 selbstheilend

Und das Wichtigste für Ihre Kunden: BOSCH leistet eine mehrjährige Garantie

ROBERT BOSCH GMBH · STUTTGART



E L K O

ein Qualitätsbegriff für Sicherheit und Leistung



ELEKTROLYT - KONDENSATOREN

DRÄGERWERK · HEINR. & BERNH. DRÄGER · LÜBECK

FUNKSCHAU-Leser im Ausland. Die FUNKSCHAU wird in allen Ländern der Erde gelesen. Häufig erhalten wir begeisterte Briefe vor allem auch aus Übersee, in denen von der engen Verbindung die Rede ist, die die FUNKSCHAU zur deutschen Radiotechnik ermöglicht. Wir sind ständig bemüht, den Kreis unserer ausländischen Leser zu erweitern, und wir bitten deshalb unsere Leser, uns die Anschriften von Fach-Interessenten im Ausland anzugeben, denen wir die FUNKSCHAU eine Zeitlang kostenlos schicken können, um sie mit unserer Zeitschrift bekannt zu machen.

Erfüllte Neujahrswünsche

(Bei Bestellung bitte anführen, Lieferung nur an Fachbetriebe)

Europäische Röhren		Amerikanische Röhren		Kommerzielle Röhren	
AC 2	DM 2.95	1 L 4 (DF 91)	DM 3.85	C 10	DM 1.50
AZ 1	DM 1.80	1 S 5 (DAF 91)	DM 6.50	E 406 N	DM 1.70
CBL 1	DM 9.50	6 AC 7 (EF 14)	DM 3.75	LD 2	DM 2.95
CF 3	DM 4.75	6 A 6 S (EF 12)	DM 3.85	LV 5	DM 1.35
DC 25	DM 1.95	6 C 6 (EF 12)	DM 3.95	P 10	DM 3.80
DDD 25	DM 4.70	6 K 7 (EF 11)	DM 2.95	P 35	DM 2.95
EBC 3	DM 4.85	6 SC 7 (EOD 11)	DM 3.95	P 2000	DM 5.80
EBF 2	DM 4.95	6 SH 7 (EF 12)	DM 2.95	P 4000	DM 2.85
ECH 3	DM 7.90				
EF 6	DM 6.50				
EF 9	DM 6.25				
EFM 11	DM 6.95				
EL 3	DM 6.50				
EL 6	DM 6.95				
EL 6 spez.	DM 6.95				
EL 11	DM 7.50				
EL 12	DM 8.90				
EL 12 spez.	DM 6.90				
EL 41	DM 6.70				
KL 4	DM 4.50				
UAF 42	DM 6.95				

Alles fabrikkneue Röhren m. 6 Monate Garantie, kommerz. Typen mit Übern.-Garantie. Nettopr. ab Nürnberg, ab DM 100,- spezialfreie Lieferg. Prompt. Nachnahmeversand. Erfüllungsort München.



Große Ausw. weiter. Röh. u. Einzel. a. Lager, bitte Lagerliste anfordern.

HERBERT JORDAN
Import · Großhandel · Export
NÜRNBERG, Singerstraße 26

Telefon: 4 64 96, Telgr.-Adresse: ElektroJordan

INGEPE - Widerstandskabel D. R. G. pat. a. Meterware 3 adrig DM 2.20 netto, Vorschaltsschnüre m. Stecker u. Kupplung u. Anschlußschnüre m. Stecker u. Lötlenden (350/440/300 Ω usw.) brutto DM 6.50 — 7.50. Halbfabrikate, Asbestkupferlitze, Widerstandskordel und Patentkordel. Preis auf Anfrage. 2 Jahre Garantie auf alle INGEPE-Erzeugnisse. Fordern Sie bitte Druckschriften an!

Fa. Gerhard Wölz, Verkaufsabt. (13a) Fürth/Bay., Postfach 25 Bezirksvertretungen noch zu vergeben!

SELEN - GLEICHRICHTER

für Rund- für 250 V 20 mA zu 1.45 brutto
funkzwecke: für 250 V 30 mA zu 1.90 brutto
(Elko-Form) für 250 V 40 mA zu 2.40 brutto
für 250 V 60 mA zu 2.80 brutto
sowie andere Typen liefert:

H. KUNZ, Gleichrichterbau
Berlin-Charlottenburg 4, Giesebrechtstr. 10

Sonderangebot. DM 1.50: 3B7, 6A6, 6RV (= 6K7, 12K7), 12H6, 12J5, 7193, (UKW). **DM 2.-:** 1G6, 5C10 (Endpentode), 6SH7. **DM 3.-:** 1D8, (3 Systeme) 1L4, (= 1T4), 1LH4, 1LN5, 6AC7, 6G6, 6J7, 6K7, 6L7, 6N7, 6R7, 6SC7, 6SJ7, 7Y4, 12AH7, 12SG7, 12SJ7, 12SH7, 12SX7 (= 12SN7), 76, 1613, 1619, 1625, 1626, 9001, 9002, 9003, VR91. **DM 4.-:** OC3, OD3, 1A7, 1N5, 1C4, 2A7, 3Q5, 5V4, 5W4, 6B4, 6F6, 6V6, 7AB, 7C5, EF9, EF13. **DM 5.50:** 11C6, 155, 6AG7, 6L6, 6K8, 12A6. **DM 20.-:** Satz 1RS, 155, 1T4, 3S4. **DM 2.50:** am. ELKO 2 x 20 µF 400 V. **DM 3.50:** Selen-gleichrichter 60/240. Nachnahme ab DM. 10.-

E. Heninger, (13 b) Waltenhofen bei Kempten

Lautsprecherreparaturen

werden unter Verwendung unserer neuen, zum D. Pat. angemeldeten Gewebzentriermembranen ausgeführt.

Breiteres Frequenzband, Verblüffender Tonumfang.

Reparaturen aller Fabrikate u. Größen. Der Erfolg hat uns recht gegeben.

Fa. H. A. Kaufbeuren schreibt uns:

Die von Ihnen ausgeführte Reparatur haben mich wirklich begeistert...

ELBAU - Lautsprecherfabrik

BOGEN / Donau

Neue Skalen

(Original - Glas) für 600 Markengeräte der Vor- und Nachkriegsproduktion. Unsere neuesten Umstellungen: **Grundig-Walklang 48, 396**

Telefunken 6446 GWK (Heimsuper, Lyra, Viola, Orchestra)

Telefunken-Siemens 52 WL

Telefunken 364, 664, 644, 686 WK-C

Blaupunkt 3 W 15, 4 W 9, 4 W 28, 5 W 69, 5 W 646, 5 GW648, 6 W 648

Braun 4648 Ellomar Hornophon 336 A, Hex 40

Ideal S 7640 Körting Honoris 38, Ultramar 375 B360 W

Lorenz Celohet Senior, Berlin, Dirigent 268

Nora K 42, Dux II, W 89

Opta-Kantate Philips-Merkur D 78 A, D 48 A, 494 A, 657 Ho, 680 A, Philetta 49/50

Der große Schaub Siemens 52WL, SB475, S480, 640

Wega 649 W, 753 W usw.

Wir erweitern unser Herstellungsprogramm ständig!

Fordern Sie Preisliste VII/51 an!

BERGMANN - Skalen
Berlin-Steglitz Uhländerstraße 8 - 726273 -

3 Tonsäulen

18 Watt, hervorragend in Ausfüh. u. Wiedergabe. Größe: 100x35x17 neu, per St. DM 145.-
Zuschriften erbet. unt. Nummer 3777 G

Gestanzte Isolationen

Geschachtelte Spulenkörper aus allen Isolierstoffen

WILHELM GÄRTNER WUPPERTAL-V. 2
Stanzerei f. Isolationen

Fast neu: 75 Watt Telef.-Verstärker

4 x EL 12 Spez., 2 x AC 2 mit Spezial-Vorverstärker 2 x EF 12 K und Kond.-Mikr. kompl. Gelegen. DM 680.-

Angebote erbet. unt. Nummer 3832 B

Als Spezialgroßhandlung für Magnettonbandgeräte und Zubehör, halte ich für Sie ständig am Lager:

BASF-Magnettonband, Type LGD

500 m 1000 m
12.25 DM 17.25 DM

BASF-Tonband, Type L-extra

500 m 700 m 1000 m
22.50 31.40 40.60

BASF-Tonband, Type LGH

500 m 700 m 1000 m
27.80 38.90 50.50

BASF-Tonband, 350 m. LGH mit Plexiglasspule, spez. für AEG und Grundig-Geräte DM 20.30

AGFA-Tonband, 350 m. Type FS für den gleichen Verwendungszweck DM 24.85

BASF-Klebeittel, in Glasflasche DM 2.-

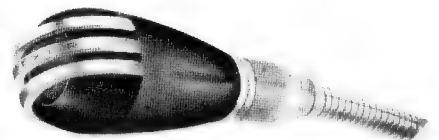
AGFA-Klebeittel, Flasche mit Stab DM 2.60

NEU! DUOTON-Hf-Magnetband-Bauteile jetzt als fertig montiertes Chassis. Sämtliche DUOTON-Bauteile einschl. polierter Montageplatte (Aufstellung auf Seite 2 meiner neuen DUOTON-Preisliste) brutto nur DM 145.-

Fordern Sie bitte noch heute die neue, reich illustrierte DUOTON-Preisliste an. Händler erhalten die „gelbe Rabattliste“ DUOTON-Bauplan, 4. Neuaufgabe, bedeutend erweitert brutto DM 3.50



BEYER



das neue

MIKROFON M 26

Das preiswerte dynamische Tauchspulen-Mikrofon für hohe Ansprüche: Eine Meisterleistung in Qualität und Formschönheit
Verkaufspreis **DM 170.-**

EUGEN BEYER · HEILBRONN A.N.
BISMARCKSTRASSE 107 · TELEFON 22 81

60 000 St. Röhren und Relais und andere Normal-, Spezial-, Wehrmacht- und Auslandsröhren sowie gepolte Relais Rel. 1009/1... , Tris. 42c, 43a, 54a, 55a, 57a, 64a, 67s m. Sockel, weiter je einige 1000 AEG-Zeitrelais, Antennenrelais, Großselensulen, LGW-Selbstschalt. u. Schütze, SBIK-Schütze, 30000 Kehlkopfmikrofonkaps. u. v. a. äußerst günstig zu verk.
PRUFHOF - (13 b) Unterneukirchen Obb.

Ich kaufe ständig:
USA-Röhren
Deutsche Röhren
Kommerzielle Röhren
und erbitte preisgünstige Angebote
Radio-Röhren-Großhandel, Friedrich SCHNURPEL
München 13, Heßstraße 74



Metallgehäuse

f. Industrie, Bastler, Funkschau - Bauanleitungen und nach eigenen Entwürfen
Bitte fordern Sie Preisliste!

Alleinhersteller f. FUNKSCHAU-Bauanleitungen
PAUL LEISTNER, Hamburg-Altona, Clausstraße 4-6



RUNDFUNKTECHNIKER BASTLER

KENNEN SIE

Cramolin?

Eine Spur Cramolin zwischen den Kontakten an Hochfrequenz- und Wellenschaltern beseitigt unzulässige Übergangswiderstände u. Wackelkontakte. Cramolin verhind. Oxydat., erhöht also die Betriebssicherh. Ihrer Geräte. Cramolin darf in keinem Labor und in keiner Werkstatt fehlen.

1000 g Flasche zu DM 24.-, 500 g Flasche zu DM 13.-, 250 g Flasche zu DM 7.50, 200 g Flasche zu DM 6.75, 100 g Flasche zu DM 3.50, je einschließlich Glasflasche, sofort lieferbar, ab Werk Mühlacker.

R. SCHÄFER & CO. CHEM. FABRIK · MÜHLACKER / WURTT.



HANS W. STIER

Spezialgeschäft für Magnetbandgeräte und Zubehör
BERLIN-SW 29, HASENHEIDE 119
Postcheckkonto 39937 - Ruf: 663190

Reparaturkarten
T. Z.-Verträge
Reparaturbücher
Außendienstblocks
Bitte fordern Sie kostenlos

Nachweisblocks
Gerätekarten
Karteikarten
Kassenblocks
unsere Mitteilungsblätter an

„Drüwela“ DRWZ. Gelsenkirchen

Staatliche Meisterschule für das Elektrogewerbe
Karlsruhe a. Rhein, Adlerstraße 29
Fachschule für Elektroinstallateure, Elektromaschinenbauer, Elektromechaniker, Fernmeldemonteur und **Rundfunkmechaniker**
Beginn neuer Kurse am 1. März 1952
Auskunft und Prospekt durch die Direktion

KLEIN-ANZEIGEN
Zifferanzeigen: Wenn nicht anders angegeben, lautet die Anschrift für Zifferbriefe: FRANZIS-VERLAG, (13 b) München 22, Odeonsplatz 2.

Schnitt- und Stanzwerkzeuge
aus der Rfk.-Geräte- und Rfk.-Teilefertigung **günstig abzugeben**
LUMOPHON-Werke G. m. b. H.
Nürnberg, Schloßstraße 62-64, Telefon 40181

Rundfunk-Mechaniker
24 Jahre, 8 Jahre ununterbrochene Fachtätigkeit, perfekt in sämtlichen vorkommenden Arbeiten, Kundendienst und Werkstattleitung, sucht entsprechenden Wirkungskreis.
Angebote erbeten unter Nummer 3844 S

STELLENGESUCHE UND -ANGEBOTE
Rfk.-Mech., 28 J., led., unabh., selbst. Arbeit. gewöhnt, sucht Stellg. neb. erf. Mstr. o. Ing. Ang. erb. unt. 3835 H.

Verk. z. Sonderpreisen **Bastlermaterial** aller Art, gebr. Geräte VE bis 6-Kreissuper, z. B. VE DM 15.-, Super 30.- bis 50.- u. vieles and. Zuschr. unt. 3899 M.

HEROLD-FUNKVERTRIEB WERNER MENZEL
HANNOVER, FISCHERSTRASSE 1 c
MULTIZET, das bek. Vielfachmaßgerät f. Gleich- und Wechselstrom und -Spannung, 24 Meßbereiche DM 74.50
SORTIMENTE in bekannter Güte
100 Widerstände 1/4-4 W, 15 Ω-3 MΩ DM 6.90
1000 Widerstände (40 verschiedene Werte) DM 55.00
100 Hescho-Calit-Kondensatoren 3,9 pF-4 000 pF DM 9.90
100 Trimmer (Callit) 2884 DM 6.80
100 Rollkondensatoren 30 pF-50 000 pF DM 6.90
100 Wulst-Calit-Kondensatoren 26-100 pF 1/3 kV DM 4.20
30 diverse Lötösenleisten DM 2.00
ca. 100 diverse Skalenlampenfassungen, Sicherungshalter, Buchsenpl., Lötösen, Kabelschuhe, Schrauben usw. (alles Messing) DM 4.50

Rundfunk - Fachgeschäft
gut eingeführt in sehr günstiger Lage in mittlerer Kreisstadt Niederbayerns umständehalber zu verpachten oder zu verkaufen.
Angebote unter Nummer 3847 H

Radio - Mech. u. KW-Amat., 27 J., led., mit Führersch. Kl. 3. perf. i. Rep. all. Art. ungek. Stellung, sucht neuen Wirkungskr. i. Handel o. Ind. Ang. u. 3841 S.

Fabrikneue Röhren d. Type: DF 11 3.-, DAF 11 7.-, DC 11 2.-, DDD 11 4.-, CC 2 3.-, EZ 12 3.-, EBC 3 6.-, EF 12 6.-, EF 13 4.50, EBC 11 6.-, EDD 11 7.-, 304 4.-, LB 1 15.-, LB 8 25.-, (R & S) Meßsender SMF 400.-, L - Meßbr. LRH 200.-, AEG-Oszillogr. 120.- p. Nachnahme. Zuschr. u. Nr. 3896 P.

ELKOS, frisch, Alubehälter
4 µF 500 V DM 1.50
8 µF 550 V DM 2.20
8 + 8 µF 550 V DM 3.25
16 µF 385 V DM 1.20
32 + 32 µF 385 V DM 4.90
40 µF 550 V DM 4.40
4 + 2 µF 500 V stat. DM 1.30
10 µF 10/12 V DM 0.40
10 µF 90/100 V DM 0.65
DM 2.20

ROHREN RL 12 P 35 DM 2.20
6 K 7 = 3.30; 6 B 8 = 5.20; 6 F 6 = 3.50; 6 K 8 = 5.90

SPULEN DKE-Spule, komplett DM 1.55
2-Kreis-Spule (Becher) DM 4.30
2-Kreis-Bandfilter DM 4.90
Bandfilter 468/473 kHz DM 1.95
Bandfilter 468/473 kHz + 10,7 MHz DM 3.95
4-Kreis-Superspulensatz, komplett DM 8.90
6-Kreis-Superspulensatz, komplett DM 15.50
6-Kreis-Superspulensatz, komplett (kleinste Ausf.) DM 16.80
3-fach-Bandfilter, regelbar DM 7.60
Entstördrossel-Kombination für Einbau, komplett DM 3.10
9-kHz-Sperre DM 2.40
ZF-Saugkreis 468/473 kHz DM 1.75
Trolitul-Spulenplatte für 6-Kreis-Super DM 0.45

UKW-DREHKOS
Exportausführung 1 x 13 DM 4.90
2 x 13 DM 7.90
3 x 13 DM 9.90
2 x 13 + 2 x 550 kombiniert DM 9.90

UKW-BAUSATZ (Drossel, Heizdrossel, Pendler-spule mit Rückkopplung) DM 1.20
UKW-Spezial-Drossel DM 0.40
NETZTRAFO 2 x 300 V 60 mA, 110/125/220, 4 V/2,5 A - 6,3 V/2,5 A DM 11.70
NETZTRAFO 110/125/220-110/220/300 40 mA, 4 V/1 A - 6,3 V/2,5 A DM 9.60
NETZDROSSEL 60 mA DM 2.40
NETZDROSSEL 150 mA 15 Henry (f. Verstärk.) DM 9.20
TROLITUL (flüssig), der ideale HF-Kleber ca. 250 g DM 2.40
Anschl. Schnur 20 paar. (40 adr.) Kupferlitze p. m. DM — 6 und vieles andere. **Prompter Nachnahmevers.!**

ARGUS-RADIO sucht **VERTRETER**
für die noch nicht vergebenen Bezirke.
Bewerber müssen im Radio-Handelbereits eingeführt sein, über eigenen Wagen verfügen und die Durchführung von Garantie-Reparaturen ermöglichen können.
Referenzangabe gleichzeitig erbeten.
ARGUS-RADIO Oeding i. Westf.

Elektroing., 31 J., Absol. des Hamburger Technikums, wünscht Stellg. i. Radiofach ev. a. Radiohand., da ber. darin tät. gewes. Ang. unt. Nr. 3842 T erbet.

Magnetoph. - Laufwerk K 4 Hochfreq., 1 amer. 10-Plattenspieler, beid. evtl. mit Truhe preiswert zu verk. (Rücklauf - Motor muß neu gewick. werd.). Ferner per. - dyn. 20-W-Lautsprecher u. Siemens-Verstärker z. verkauf. Hans Reichert, Hamburg 13, Brahmallee 70.

VERKAUFE
Lorenz - Heimstudio Drahttongerät, neuw., mit zahlr. Tonspulen, umständehalb. z. verk. Ang. unt. 3840 U.

Glimmlampen Osram 2 mA à -85 verkauft; Schließf. 507 (13a) Coburg.

SONDERANGEBOT

Elkos Alu	8	2 x 8	16	2 x 16	8 x 16	32 µF
450/550 V	1.75	2.40	2.-	2.60	2.20	2.20 DM
Ausgangs-	7000/5 Ω			7000/5 Ω		3500/5 Ω
Trafos	3 W 1.80			5 W 2.50		8 W 4.90 DM
Netztrafo	2 x 300 / 75 mA 4 V 1.1 / 6.3 V 3 A mit Anzapfung .. DM 9.90					
	2 x 500 cm Luft DM 2.25 / 1 x 500 Luft DM 1.50 / Freischw. 180 mm φ DM 2.35					
	Duoton M. Bauteile Junior 52 (19 + 38 cm) lieferbar. Bauplan einschließlich AEG Lizenz DM 3.50. Nachnahmeversand					

RADIO - FERN G. m. b. H., ESSEN, Kettwigerstraße 56

Moderne, wirkungsvolle **Radio-Stoffe**
J. TROMPETTER Overath/Kahn



Alu-Bleche 1; 1,5; 2 u. 3 mm, 6.70 bis 7.95 DM pro kg, in beliebigen Abmess. lieferb. Jak. Hermanns, Dremmen/Rhld., Lambertusstr. 32.

SUCHE
Spiegelgalvanometer gesucht, Type H. & B. HKKL 422 od. and. m. Dat.: Einstellz. 0,1 sec. Empf. ~ 10⁻⁸ Amp, R_i ≈ 70 Ω. Friedr. - Wilh. Neumann, M-Gladbach, Hauptpostlagernd.

KW-Empf. Radione R 3 f. Netz- u. Batt. (12 b. 120 m), Tonmot. (orig. AEG-Magnetophon) zu verk. Rauch, Wiesbaden, Gartenfeldstr. 17

Suche geg. Kasse sof. einwandfr. Schweb-sommer sow. fabrikn. DUAL - Motoren. Eilangebote an: Metallophon, Berlin SO 36, Schlesische Straße 30.

Anbiete LS 50 m. Fasung 5.-, RL 2 T 2 -60, 4671 (UKW) 2.-; AZ 12 2.50, Bi Valvo 1.90, E 2 c Valvo 2.-, EF 14 4.90. **Funkhaus Kamp, Krefeld, Ostwall 125.**

Radioröhren Restpost. Kassa-Ankauf Altzer-radio Berlin SW 11, Europahaus.

SAJA - Schneidmotor, Gußteller, 50.-. Bitte Rckp. Zuschr. u. 3838 M.

Kaufe gr. Meng. P 2000, P 2001, VF 7, Stab. 280/40 sowie alle europ. u. US-Typen bei günst. Preisstellung. Ang. u. Nr. 3897.

Verk. Meßend. **HARA**, betriebskl. Radio-Rauscher, (14b) Münsingen, Uracherstraße 28.

Suche hochwert. **Ton-schreiber.** Tonstudio Zimmermann, Aschaf-fenburg.

Kompl. **Schallplatten-schneidapparat** z. vk. Bestehend aus: Groß. Saja-Schneidkoffer, 3 Telef.-Mikrofonvorverstärker (Oppe Vo 120), 1 Telefk. - (Verst. Typ 12/0410), 1 Tonmeister Po 400. Sämtl. Geräte in neuw. Zust. Geg. Höchstgebot abzugeb. unt. Nr. 3843 H.

Philips - Kathograph I, Kippfreq. 150 kHz geg. Kasse z. kauf. gesucht. Ang. unt. Nr. 3898 E.

Verk. **Bandschreiber** H. & B. 0-3 mA billigst. Zuschr. unt. 3837 A.

Gesucht Fassungen für **RD 12 Ta.** Angeb. unt. Nr. 3839 H.

Kompl. **Schallplatten-aufnahme - Apparat** (Schneidgerät Wuton). Herman Alexander, Straubing, Rennbahnstraße 2.

VERSCHIEDENES
Rf.-Mechan., als selbst. Wanderfilmvorführ. arbeitend, sucht als Nebenbeschäftig. Heimarbeit b. Industr. od. Handwerk. Lieferwagen steht zur Verfügung. Ang. u. 3900 R.

Frequenta - Achsen je ca. 1000 St. 9 mm Ø, 48; 91 u. 135 mm lang, ca. 200 St. 8 mm Ø, 110 mm lang, **billigst abzugeb.** Zuschr. unt. 3836 S.

Radiofachverkäufer
Erste Kräfte mit langjähriger Erfahrung, für entwicklungsfähige Stellung **gesucht.** Bevorzugt werden Kurzwellenamateure u. erfahrene Radiobastler. Für unsere Häuser in Berlin und Düsseldorf werden je drei Herren benötigt. Eilangeb. schriftlich mit kurzgefaßtem Lebenslauf u. Gehaltsforderung. an:
Artl Radio Versand
Berlin-Charlottenburg Kaiser-Friedrich-Straße 18 | Düsseldorf Friedrichstraße 61 a

Mittleres Werk Süddeutschlands sucht **Entwicklungs-Ingenieure** für die Fachgebiete
Rundfunk, Fernsehen, Hochfrequenz - Generatoren
Es wollen sich nur Herren mit mehrjähriger Praxis und entsprechenden Fachkenntnissen melden.
Angebote erbeten unter Nummer 3845 K

Einige Auszüge aus meinem
Neujahrs-Sonderangebot 1/52

Röhren in Faltschachteln mit 6 Monaten Garantie, zu folgenden Nettopreisen

Amerik. Röhren	35 Z 5 8.90	E 406 N 2.25	RE 134 4.90
	50 L 6 11.—	EAF 42 6.90	REN 904 4.50
	24/76 2.20	EBC 41 6.05	RES 164 6.10
	1629 4.50	EBF 80 8.50	RGN 354
1 S 5 5.75		EBL 1 9.90	(4 Y 35) 2.20
1 T 4 5.50		ECH 3 7.75	RL12P10 3.95
2 D 21 7.60		ECH 11 9.90	RS 31 45.—
3 A 4 3.75	Europ. und kommerz. Röhren	ECH 42 7.85	RS 282 45.—
6 AC 7 3.50		ECH 43 9.85	RV 258 19.—
6 AQ 5 5.75		EF 12 6.80	RV 2,4 P 45
6 BE 6 5.75		EF 42 7.25	RV 12 P 2001
6 K 8 7.25	Aa 3.—	EF 11 7.60	UAF 42 6.50
6 L 6 7.25	AB 2 4.85	EL 11 7.25	UBC 41 6.35
6 SJ 7 4.50	ACH 1 11.90	EL 12 9.60	UBF 11 8.90
6 SS 7 2.95	AK 1 12.45	EL 41 6.60	UCH 80 8.50
6 V 6 4.75	AM 1 9.25	EL 42 7.50	UCH 110 10.50
6 X 5 4.40	AM 1 1.95	EM 4 6.10	UCH 42 8.25
7 A 8 5.75	AZ 12 3.30	EM 11 6.40	UL 41 6.85
12 A 6 5.80	AZ 41 2.05	EM 80 2.—	UY 3 3.25
12 K 8 7.50	Ba 4.—	EQ 80 8.90	UY 41 3.25
12 L 8 7.50	Ca 4.—	KC 1 2.—	VCL 11 9.90
12 SQ 7 9.90	CY 2 6.70	LG 1 1.75	VY 2 2.30
25 L 6 8.90	DCH 111.80	LG 6 4.75	
25 L 6 7.50	DDD 25 4.85	LG 200 8.50	
35 L 6 8.95	DL 11 8.20	NF 2 3.50	

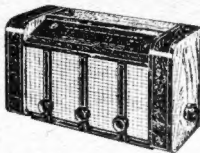
Große Auswahl weiterer Röhrentypen, Kondensatoren und anderer Einzelteile zu sehr günstigen Preisen. Bitte das **Neujahrs-Sonderangebot 1/52** anfordern. Es handelt sich nur um neuwertige Ware. Versand per Nachnahme mit 3% Skonto. Zwischenverkauf vorbehalten. Aufträge erbeten an:

Eugen Queck Elektro-Rundfunk- Großhandel
(13a) NÜRNBERG, Hallerstraße 5, Telefon 25383

Über 25 Jahre
Radio-Menzel

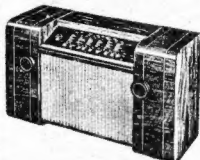
HANNOVER
Limmerstr. 3-5, Tel. 4 26 07

Luxus-„Blaupunkt“-Gehäuse hochglanzpoliert



Innenmaße: Höhe: 315 mm
Tiefe: 230 mm
Breite: 580 mm
nur DM 16.—
Skala hierzu DM 4.95

Elegantes „Blaupunkt“-Gehäuse hochglanzpoliert



Innenmaße: Höhe: 230 mm
Tiefe: 165 mm
Breite: 430 mm
nur DM 12.—
Skala hierzu DM 1.95

Siebenkreis-Supersatz „Blaupunkt“, LW 435 Bandfilter-eingang, 3 x KW Mittel-Lang-PU, UKW-Vorkreis aufmontiert, ohne Bandfilter nur DM 9.—

Bosch MP-Kondensator, Rechteck-Becher 8 MF 500 Volt DM 3.50
Dau Dreifach-Drehko DM 6.25
Bespannstoff 32 cm breit, gefälliges Muster, 10 cm DM —.40
lieferbar bis 125 cm breit
qm DM 15.—

Kleinglühlampe 2 Volt, 0,6 Amp, Fassung E10, 100 Stück DM 2.50
Weitere 1000 Teile und viele Sonderangebote in unserer Liste 8/51, die wir Ihnen auf Wunsch kostenlos zusenden!

Zwischenverkauf vorbehalten!
Prompter Nachnahmeversand

Lautsprecher und Transformatoren

repariert in 3 Tagen
gut und billig



K. G. SENDEN / Jiler

NEUHEIT

für Reparatur-Werkstatt
Schnell-Fehlersucher kombiniert mit Quarz-Abgl.-Sender in Stabformat . . . DM 39.50
Allstrom-Magnetophonbauteile, Bausatz für 3 Köpfe DM 9.—
Radio-Telefon-Baukasten in Kleinstformat. Preisliste frei!
NEC. - Radio - Vertrieb
(16) Waldkappel

Radoröhren zu kaufen gesucht

Angebote an:
INTRACO GmbH.
MÜNCHEN 15
Schwanthalerstraße 38

Lautsprecher-Reparaturen

erstklassige Original-Ausführung, prompt und billig
20jährige Erfahrung
Spezialwerkstätte
HANGARTER, Wangen/Bodens.

Schaltungen

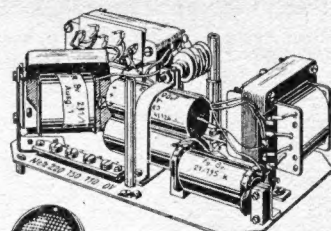
europ. u. amerik. Industriegeräte. Verstärk. u. kommerz. Geräte. Einzeln, in Mappen u. Büchern. FERNUNTERRICHT in Radiotechnik und Fernsehen. Techn. Lesezirkel, Fachbücher. Prospekte frei. FERntechnik
Ing. H. Lange, Berlin N 65
Lüderitzstraße 16
H.A. Wutke, Frankfurt/M.1
Schließfach

Alle ausländisch. Röhren für alle Zwecke.

Größtes Sortiment, Bruttopreisliste.
Sonderangebote für Großabnehmer
Ankauf - Suchlisten, übliche Garantien

Frankfurter Technische Handelsgesellschaft
Schmidt & Neidhardt oHG.
Frankf./M., Elbstr. 49
Tel. 32675

SONDERANGEBOTE!



1 **SIEMENS-Kondensator-Mikrof., Tischmodell** mit eingebautem Spezialübertrager, Kapsel neigbar, früher brutto DM 85.— . . . DM 25.—
SIEMENS-Mikrofon-Vorverstärker, Mod. 7a, f. vorstehendes Mikrofon geeignet, mit Metallübertrager (prim. 200 Ω) f. EF 12, ohne Netzteil, Ausgang 100 kΩ. Speziell auch für alle Tauchspulen-Mikrofone (Telefunken, Beyer, Siemens, Neumann bestens verwendbar) früher DM 87.50 DM 21.—
SIEMENS-Mikrofon-Vorverstärker für alle Kristallmikrofone bestens geeignet (z. B. Telefunken, Peiker, Ronette, DUOTON u. a.), mit Netzteil für die Röhren 2 x EF 12 und RGN 354 (Ausgang: 12 kΩ) o. R. DM 32.50
SIEMENS-Leistungsverstärker Mod. 6a für die Röhren 2 x EF 12 und RGN 354. Eingang 100 kΩ (CR), Ausgang 12 kΩ. Speziell auch f. Magnetton-Geräte verwendbar. Mit Regler. Früher brutto 145.— DM 21.—
TELEFUNKEN-Mikrofon-Vorverstärker für sämtliche Kristallmikrofone. Für die Röhren 2 x EF 12, ohne Netzteil. Type Ela 0100 ohne Röhren nur DM 12.—
SIEMENS-Rundfunk-Vorsatz, Mod. 40a, für die Röhren ECH 11, EBF 11. 2 x Kurzweille, Mittel- u. Langwelle. 400x195x200 mm. Früher brutto DM 275.—. Ohne Netzteil DM 61.—
REITZ-15-Watt-Endstufe, Röhren: EF 14 und RL 12 P 35. Besonders klangvoller Endverstärker. Unterteilter Ausgang. Kompl. mit Röhrensatz einschl. AZ 12 DM 120.—
RONETTE-Kristall-Tonarm, elfenbein. Sehr formschöne Ausführung DM 10.25
RONETTE-Saphir-Tonarm, elfenbein, auch für höchste Ansprüche DM 21.—
Magnet-Tonarm, Bakelite DM 4.—
Magnet-Pic-Up-Dose DM 2.—
RONETTE-Gitarrenmikrofon, f. den direkten Anschluß an Radioapparate DM 11.90
Netztrafo f. AZ 11. 60 mAmp. Heizung 4/6,3 V, 3/2 Amp. DM 8.40
SIEMENS-Netztrafo von 25-Watt-Verstärker, 160 mAmp., 4 und 6,3 V Heizung DM 17.—
Netzdrösel, Siemens, 500 Ω 60...70 mA, gute Montagemöglichkeit DM 3.—
SIEMENS-Eingangstrafo für 20-Watt-Endstufen, mit freien Enden DM 1.95
Ausgangstrafo, 4500/4 Ω DM 1.30
SIEMENS-Röhre EL 41, br. DM 12.— DM 5.—
Drähte und Litzen
Abgesch. Litze, Cu-Geflecht, auß. Glanzgarn
1adrig 100 m DM 19.—
2adrig 100 m DM 31.—
SIEMENS-Mikrofonkabel, abgesch., 2x0,75 Ø, außen Gummi 10 mm Ø 100 m DM 60.—
Schaltdraht, Cu, verzinkt 100 m DM 3.—
Abgeschirmt. Schaltdraht, 0,8 Ø, Cu-Geflecht verzinkt 100 m DM 13.—
Abgeschirmte Litze, Cu 0,75 Ø, außen Geflechtsabschirmung 100 m DM 16.—
NSH-Gummikabel, speziell für Prüfströme verwendbar, 2,5 mm Ø 100 m DM 35.—
PERTRIX-Elkos, Becher, 50 + 50 µF, 350/385 V DM 3.40
PERTRIX-Elkos, Rollform im Metallbecher, Lötösenanschluß
4 µF 550 V DM 1.12
8 µF 550 V DM 1.35
Dichter Becherkondensat. 4 µF 250 V DM —.40

SIEMENS-Mikrofon-Speisegerät für Kohlemikrofone jeder Art. Vollnetzauführung, einschl. Gleichrichter, Trafo, Drosseln und Mikrofonübertr. Selt. Gelegen. nur DM 8.—

Allstrom-Summer, Bakelite 4...6 V DM 1.50
3teil. Klingeldrucker, Ia Qualität DM —.14
Glimmlampenfassung, mit weiß. Linse DM —.45
4 **Abgeschirmte 5pol. Kupplung** mit Stecker u. Buchse (CÄSAR-Type) DM 3.50
Reparaturspiegel, sehr nützlich DM —.70
Pinzette, f. Lötarbeiten gut geeignet. DM 1.—
Isol. Pinzette, eine Spezialtype DM 1.50
Klingellitze 2adr., Seide ump. 100 m DM 3.—
Vorstehende Preise sind Nettopreise. Lieferung nur an den Fachhandel, Lieferung geg. Nachnahme, bei Nichtgefallen Geld zurück.

Rundfunkgroßhandlung HANS W. STIER
Berlin SW 29, Hasenheide 119, Telefon: 66 31 90
Postcheck-Konto: 39 937 Berlin

Bastler und UKW-Amateure

verlangen gegen Einsendung v. DM -20 in Briefmarken unsere 16 Seiten Preisliste mit den günstigsten **Sonderangeboten** in Einzelteilen, deutsche und amerik. Röhren (6 Monate Garantie!)
Wehrmacht- und Spezialröhren
RADIOHAUS Gebr. BADERLE, Hamburg
Spitalerstraße 7 · Ruf 327913

Potentiometer Schichtdrehwiderstände

Alle Typen ab Lager lieferbar.
Neu: Doppelpotentiometer für Reparaturbedarf f. alle Geräte passend. Bitte Prospekte anfordern.
WILHELM RUF
Elektrotechnische Spezialfabrik, Hohenbrunn 2 bei München

Gleichrichter-Elemente

und komplette Geräte liefert
H. Kunz K. G.
Gleichrichterbau
Berlin-Charlottenburg 4
Giesebrechtstraße 10

Saphir-Tonabnehmer TO 1002

u. ähnliche Instandsetzung unter Garantie einschl. Einsetzen neuer Saphire nur **DM 5.50 pro Stück**
Rücklief. innerh. 3 Tagen!
Typoradio
Rotthalmünster, Postf. 10

UMFORMER
Für Lautsprecherwagen
Transformatoren
Kleinmotore

ING-ERICH-FRED ENGEL
ELEKTROTECHNISCHE FABRIK
WIESBADEN 95
Verlangen Sie Liste F 67

Sonder-Angebot

(für Wiederverkäufer mit 6 Monate Garantie)

ABC1 DM 7.20	ECH 3 DM 8.30	UBC 41 DM 7.70
AD1 DM 9.90	ECH 42 DM 8.60	UCH 42 DM 7.95
AF3 DM 7.—	EF 9 DM 5.45	UCL11 DM 11.20
AF7 DM 6.75	EF 11 DM 6.50	UF 4' DM 6.50
AL 4 DM 7.50	EF 41 DM 6.50	UF 42 DM 8.45
AK 2 DM 8.95	EF 80 DM 9.45	CF 7 DM 5.30
AZ 1 DM 1.85	ECL 11 DM 10.80	1284 DM 8.95
AZ 11 DM 1.85	EL 11 DM 7.80	1 55 DM 6.50
AZ 12 DM 3.85	EBC 41 DM 7.70	1 L 4 DM 4.50
DAF 11 DM 7.95	EK 2 DM 10.30	3 Q 4 DM 6.50
EAF 42 DM 6.95	EL 2 DM 4.95	6 SJ 7 DM 3.95
EBF 2 DM 6.95	EZ 11 DM 3.50	35 L 6 DM 8.95
EBL 1 DM 8.95	UAF 42 DM 7.70	35 Z 5 DM 8.95

Hydra-Elkos 4/350 4/450 8/450 2x8/450 16/450
fabrikneu 1.30 1.50 2.10 3.50 2.90
zum Nettopreis 2x16/450 32/350 32/450 2x50/350
5.10 3.40 4.30 6.10
Nachnahmevers., ab DM 30.— spesenfreie Zusendg.

RA-EL-VERSAND HEINZE
COBURG · Hindenburgstraße 3/III · Tel. 3433



Marken-Elkos: DM Roll 10 µF 12/15 V -30 Roll 25 µF 12/15 V -45 Roll 100 µF 6/8 V -25

Rollkondensatoren:

Volt = Arbeitsspannung 50 pF 500 V DM -05 100 pF 250 V DM -05 150 pF 500 V DM -05

Styrollex-Kondensatoren:

16 pF 250 Volt DM -08 40 pF 250 Volt DM -08 50 pF 250 Volt DM -08

Siccotrop:

200 pF 500/1500 V -20 1000 pF 250/750 V -15 1000 pF 500/750 V -20

Siemens-Normalbecher:

0,05 µF ±5% 500 V -20 0,1 µF ±5% 500 V -20 0,2 µF ±5% 750 V -20

Verschiedenes, ganz billig

Instrumentenklammer, beste Qualität: DM -18 Isolierkopf schwarz 14 mm DM -18 Isolierkopf schwarz 17 mm DM -18

Kleinbecher:

Bosch MP 2x0,1 µF 250 Volt DM -45 Siemens MP 3x0,1 µF 250 Volt DM -55

Potentiometer:

Schicht 0,5 MΩ 1/4 Watt DM -40 Schicht 1,3 MΩ mit Drehschalter DM 1.50

Rohquarze:

Bis zu 30-g-Stücken, pro kg DM 1.35 Von 30-70-g-Stücken, pr. kg DM 2.40

Glimmerkondensatoren:

150 cm 7 kVA eff 3600 V 17 A DM 3.85 262 pF 7 kVA eff 3000 V 22 A DM 4.50

Lautsprecher ohne Trafo:

Schaub 3 W, völdyn. 13 cm Ø .. DM 3.90 2 W, Permanent, NT 1, 13 cm Ø DM 4.75

Lautsprecher mit Trafo:

Telefunken 3 W, perm., 13 cm Ø DM 12.75 Schaub „Isar“ 3 W, perm., 17,5 cm Ø DM 14.50

Gehäuse:

Schaub „Topas“-Holzgehäuse .. DM 5.90 Lorenz „Düsseldorf“ Edelholz, Außenmaße: 43 cm x 18 tief x 32 hoch DM 12.75

Spulensätze:

1-Kreiser FTF Mittelw. DM -95 1-Kreiser „Lorenz“ KML m. Sch. DM 3.60

Drehkondensatoren:

Trolitul isol. Achse 180 pF .. DM -38 Trolitul isol. Achse 200 pF .. DM -38

Transformatoren und Drosseln:

Schaub 110/125/220 f. Graetz-Gleichr. 250 V 60 mA, 6,3 V 1,5 A .. DM 5.85 Schaub 110/125/150/220/240 V, 2x350 V 100 mA, 6,3 V 2,5 A, 6,3 V 1 A .. DM 9.85

Gegentakt-Trafo; Spitzenfabrikat:

UL 41-EL 41 3/5/15 Ω .. DM 9.75 Breitband-Ausführung für alle gängigen Endröhren von: .. DM 12.75-DM 29.50

Hochwertige Meßinstrumente:

Gossen-Drehspul, 45 mm □ 0...6 A DM 6.65 Gossen-Drehspul, 45 mm □ 0...100 mA 6.65

Röhren:

CF 3 DM 3.90 CC 2 DM 2.80 AC 2 DM 3.85 UCH 5 DM 7.50

Hochspannungs-Platten-Kondensatoren (Keramik)

10,5 pF 3 KV DM 2.90 13,5 pF 2,5 KV DM 2.70 34 pF 1,5 KV DM 2.30

Selengleichrichter

SAF 240 V/20 mA DM 1.75 SAF 250 V/30 mA DM 1.90 SAF 240 V/40 mA DM 2.20

Prompter Versand so lange Vorrat! Ab DM 20,- porto- und verpackungsfrei!