

CENA 1 zł.

RADIOTECHNIK

ILUSTROWANY MIESIĘCZNIK POPULARNO-TECHNICZNY
POŚWIĘCONY RADIOTECHNICE I DZIEDZINOM POKREWNYM

P I S M O N I E Z A L E Ź N E

Rok II

LIPIEC 1937 R.

Nr. 7

Adres Redakcji i Administracji: Warszawa, ul. Złota 32 m. 3 tel. 2-05-97. Konto PKO 2366

TREŚĆ NUMERU:

LAMPA OSCYLOGRAFOWA — (dokończenie) Inż. A. Launberg.

TELEWIZJA WCZORAJ I DZIŚ — (ciąg dalszy) Inż. Karol Witkowski.

SUPERHETERODYNA NA PRĄD ZMIENNY — Inż. Zbigniew Żyszkowski.

OBSŁUGA I KONSERWACJA ODBIORNIKÓW — (ciąg dalszy) Inż. Henryk Łukasiak.

„PORTABLE“ — SUPERHETERODYNA BATERYJNA — Inż. Karol Witkowski.

NOWOCZESNY NADAJNIK KRÓTKOFALOWY DUŻEJ MOCY — (ciąg dalszy) Zdzisław Stephan.

INSTRUKCJA W SPRAWIE REJESTRACJI I KONTROLI PRZEDSIĘBIORSTW RADIOTECHNICZNYCH — Henryk Gołogórski — adwokat.

Inż. A. Launberg

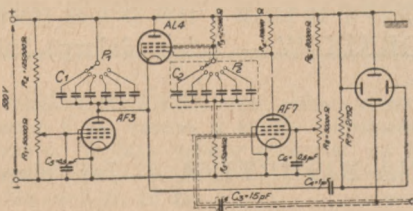
Lampa oscylografowa

(dokończenie)

Ujemne napięcie siatki lampy *A* zostaje w ten sposób zredukowane i wyładowanie kondensatora — przyspieszone. Tą drogą samo napięcie badane narzuca swój rytm podstawie czasu.

Na zakończenie omówimy układ generatora podstawy czasu stosowany w oscylografach Philipsa (rys. 18). Generator jest zasilany z prostownika dającego napięcie stałe 500 V. Kondensator *C*₁ ładuje się poprzez pentodę *AF* 3, a rozładowuje się przez pentodę *AL* 4. Lampa *AF* 7 służy do przyspieszenia wyładowania dzięki czemu uzyskuje się bardzo wielkie częstotliwości podstawy czasu.

W chwili uruchomienia generatora na kondensatorze *C*₁ nie występuje żadne napięcie i dlatego lampa *AL* 4 nie posiada napięcia anodowego. Siatka sterująca lampy *AF* 7 ma teraz ten sam potencjał co jej katoda i prąd anodowy wynosi np. 3,5 mA. Prąd ten powoduje na oporze *R*₁ spadek napięcia 350 V, wskutek czego siatka sterująca lampy *AL* 4 ma ujemne napięcie 350 V względem anody (a więc w danym momen-



Rys. 18.

cie również względem katody). W miarę ładowania się kondensatora *C*₁ rośnie napięcie anodowe lampy *AL* 4. W chwili, gdy napięcie to wynosi 200 V, katoda tej lampy ma ujemne napięcie 200 V względem anody, a zatem ujemny potencjał siatki sterującej równa się 150 V i dlatego prąd anodowy nie płynie. Ale napięcie na *C*₁ zwiększa się, co pociąga za sobą obniżenie ujemnego napięcia siatki sterującej i wreszcie w pewnej chwili zaczyna płynąć prąd anodowy. Równocześnie pojawia się prąd ekranu (siatki osłonnej) lampy *AL* 4, który wywołuje spadek napięcia na oporze *R*₁.

Kondensator *C*₂, który w międzyczasie naładował się do pełnego napięcia prostownika, otrzymuje więc teraz niższe napięcie, co oczywiście powoduje zmianę ładunku kondensatora, albo — innymi słowy — część związanego ładunku ujemnego zostaje uwolniona po tej stronie kondensatora *C*₂, jaka łączy się z siatką sterującą pentody *AF* 7. Wskutek spadku napięcia na kondensatorze *C*₂ płynie więc prąd wyładowania przez opór *R*₂ i potencjał siatki sterującej tej lampy staje się ujemny, jej prąd anodowy maleje a wraz z nim zmniejsza się spadek napięcia na oporze *R*₁.

Napięcie siatki sterującej pentody *AL* 4 staje się mniej ujemne względem katody i zarówno prąd anodowy, jak i prąd ekranu tej lampy rośnie co znów zwiększa ujemne napięcie siatki lampy *AF* 7 i pociąga za sobą dalszy wzrost prądu anodowego pentody *AL* 4. Wzajemne kolejne oddziaływanie lampy *AF* 7 i *AL* 4 sprawia, że prąd anodowy tej ostatniej pentody szybko się zwiększa i kondensator *C*₁ zostaje bardzo prędko rozładowany.

Gdy prąd lampy *AL* 4 osiąga swą najwyższą wartość, prąd wyładowania kondensatora *C*₂ (przez opór *R*₂) zaczyna maleć, wskutek czego obniża się ujemne napięcie siatki lampy *AF* 7 i jej prąd anodowy rośnie. Na oporze *R*₁ występuje tedy większy spadek napięcia, dzięki któremu potencjał siatki sterującej pentody *AL* 4 staje się bardziej ujemny i lampa ta zostaje częściowo zablokowana, co zmniejsza spadek napięcia na oporze *R*₁. Ustaje wówczas wyładowanie kondensatora *C*₂, który zostaje na nowo naładowany.

Z tego względu prąd płynący w oporze *R*₂ zmienia kierunek i siatka sterująca lampy *AF* 7 otrzymuje teraz dodatni impuls. Jej prąd anodowy rośnie bardzo szybko i wreszcie zwiększony spadek napięcia na oporze *R*₁ całkowicie blokuje lampę *AL* 4. Kondensator *C*₂ zaczyna się ponownie ładować i w chwili, gdy napięcie na nim osiąga wartość przy której pojawia się prąd anodowy lampy *AL* 4, kondensator rozładowuje się w sposób opisany wyżej.

Jak już zaznaczyliśmy, w chwili zablokowania pentody *AL* 4 siatka sterująca lampy *AF* 7 ma dodatnie napięcie względem katody.

Gdy kondensator C_1 zaczyna się ładować na nowo, siatka ta powinna mieć ten sam potencjał, co katoda. Można to osiągnąć przez odpowiedni dobór wartości kondensatora C_2 i oporu R_1 . Z tego też względu stosuje się szereg kondensatorów przełączalnych przy czym oba przełączniki (P_1 i P_2) są osadzone na wspólnej osi.

Napięcie do jakiego zostaje naładowany kondensator C_1 , zależy od potencjału siatki sterującej lampy AL 4, który ustala się przez zmianę napięcia siatki osłonnej lampy AF 7, czyli za pomocą potencjometra R_1 , można regulować szerokość obrazu na ekranie lampy oscylograficznej.

Jest rzeczą pożądaną zaekranować przewód siatkowy lampy AF 7, gdyż odznacza się on dużą wrażliwością na napięcia zakłócające. Przewód katodowy lampy AL 4 może wzbudzić w nim napięcie, które spowoduje wcześniejsze wyładowanie kondensatora C_1 , co jest równoznaczne ze zmniejszeniem amplitudy napięcia podstawy czasu.

Pojemność siatki sterującej lampy AF 7 względem ziemi powinna być jak najmniejsza pomimo ekranowania przewodu siatkowego.

Opisany wyżej generator podstawy czasu wytwarza na zaciskach kondensatora C_1 na-

zsynchronizować napięcie badane z napięciem podstawy czasu. W tym celu sprowadza się napięcie badane na siatkę sterującą lampy AF 7 za pośrednictwem małego kondensatora C_2 .

O ile R_1 , C_1 i C_2 są mniej więcej prawidłowo dobrane dla pożądanej częstotliwości, małe napięcie synchronizujące na wspomnianej siatce sprawia, że wyładowanie kondensatora C_1 zaczyna się i ustaje we właściwej chwili.

Najczęściej stosuje się kondensator C_1 o pojemności 15 μF . Tylko przy bardzo małych częstotliwościach np. 50 c/s konieczna jest większa wartość np. 500 lub 1000 μF . Ale przy tak niskich częstotliwościach osiąga się często wystarczającą synchronizację, regulując częstotliwość generatora za pomocą potencjometra R_1 .

Nieraz wymaga się, aby synchronizacja nie stwarzała dużego obciążenia dla badanego napięcia i dlatego kondensator C_2 powinien mieć zawsze możliwie najmniejszą pojemność wobec czego zaleca się stosować kondensator zmienny.

Wartość kondensatorów C_1 i C_2 są zawarte w poniższej tabeli:

C_1	0,5 μF	0,1 μF	0,02 μF	4000 μF	800 μF	160 μF
C_2	20000 μF	5000 μF	1000 μF	200 μF	50 μF	10 μF

pięcie o kształcie zębów piły. Napięcie to zostaje doprowadzone na parę płytek odchylających lampy oscylografowej poprzez kondensator C_1 . Na drugą parę płytek przykłada się napięcie badane.

Celem uzyskania stojącego obrazu na ekranie oscylografu należy, jak już wiemy,

Napięcie wyprostowane zasilające generator wynosi 500 V przy obciążeniu 25 mA. Transformator sieciowy posiada trzy oddzielne uzwojenia żarzenia przeznaczone dla 1) lampy prostowniczej, 2) lamp AF 3 i AF 7 i 3) lampy AL 4.

TRANSFORMATORY
D Ł A W I K I

A G R E G A T Y
S K A L E

M A R K I

CROIX

są stosowane przez najpoważniejsze wytwórnie radiotechniczne krajowe i zagraniczne

ŻĄDAJCIE WSZĘDZIE WYROBÓW MARKI CROIX

0323

Inż. K. Witkowski

Telewizja wczoraj i dziś

(ciąg dalszy)

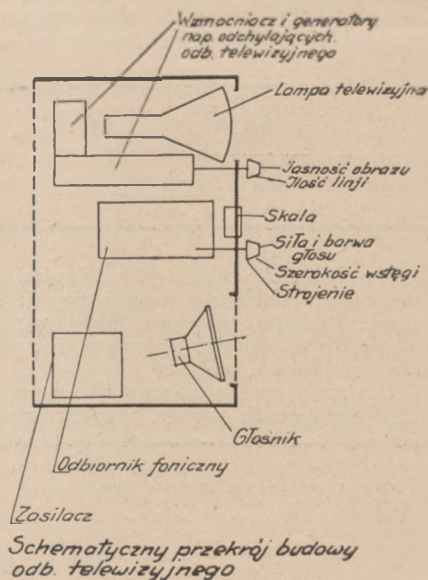
W stopniu wyjściowym wzmacniacza częstotliwości pośredniej wizyjnej umieszczony jest obwód odgający dla filtru impulsów synchronizacyjnych. Częstotliwość wielka podlega detekcji przy pomocy diody i za pośrednictwem oporu odsprężającego zostaje doprowadzona do siatki triody. Fazy napięć dobrane są w ten sposób, że pojawienie się sygnału wielkiej częstotliwości powoduje powiększenie ujemnego napięcia siatkowego, a wraz z nim, zmniejszenie prądu anodowego tej lampy. Powyżej pewnej granicy amplitud, prąd anodowy nie ulega zmianie, gdyż dla tego całego zakresu jego wartość wynosi zero. Wobec tego w obwodzie anodowym triody płynie prąd odpowiadający impulsom synchronizacyjnym. Rozdział tych impulsów na sygnały częste dla linii i rzadsze dla obrazów następuje przy pomocy obwodów oporowo - kondensatorowych o odpowiednio dobranych stałych czasu. Impulsy te doprowadzone zostają następnie do generatorów napięć odchylających dla linii i dla obrazów. Istotnym jest w tym wypadku znów warunek poprawnej detekcji i wyeliminowanie resztek wielkiej częstotliwości, mogącej spowodować nieregularne działanie generatorów napięć odchylających.

Generatory napięć odchylających nie są już zaznaczone na schemacie, gdyż nie odbiegają zupełnie od opisanych w poprzednich artykułach. Są to generatory o własnej częstotliwości releksacyjnej, o okresie nieco dłuższym od częstotliwości roboczej. Dzięki impulsom synchronizacyjnym zostają one utrzymywane we właściwym rytmie.

Zasilacz oscylografu stanowi tu jednostkę oddzielną w stosunku do zasilacza całego odbiornika (obwodów wzmocnienia), a to z tego powodu, że ze względu na dobrą pracę lampy oscylografowej koniecznym jest załączenie pełnego plusa napięć zasilających oscylograf do masy aparatu.

Rozmieszczenie poszczególnych członów odbiornika telewizyjnego odbywa się zazwyczaj w sposób zbliżony do szkicu z rys. 1. U góry zostaje zwykle umieszczona lampa telewizyjna, tuż przy niej wzmacniacz częstotliwości pośredniej wizyjnej i generator napięć odchylających. Ze chassis tej części wyprowadzone są normalnie na pły-

tę czołową odbiornika organy strojenia właściwego odbiornika wizyjnego, a więc regulacja jasności obrazu oraz przełącznik dopasowujący generatory napięć odchylających i filtry do ilości linii i obrazów danego systemu nadawania. Regulacja ostrości obrazu odbywa się przy pomocy śruby korekcyjnej wewnątrz aparatu. Poniżej części wizyjnej mieści się odbiornik foniczny wraz ze swymi organami strojenia: strojenie (częstotliwość oscylatora — strojenie odbiornika odbywa się według częstotliwości nadajnika fonicznego, jak już w poprzednich artykułach zaznaczyliśmy), regulacja siły i barwy głosu oraz regulacja sze-



Rys. 1.

rokości wstęgi. Odbiorniki telewizyjne, o ile w ogóle posiadają skalę oświetloną, to zazwyczaj bardzo dyskretnie, a to dlatego, aby nie osłabić efektu wzrokowego odbioru wizyjnego. Pod odbiornikiem umieszczony jest w odpowiednim nachyleniu głośnik, a na samym dnie szafy znajdują się zasilacze główny dla odbiornika oraz specjalny dla lampy telewizyjnej. (D. c. n.).

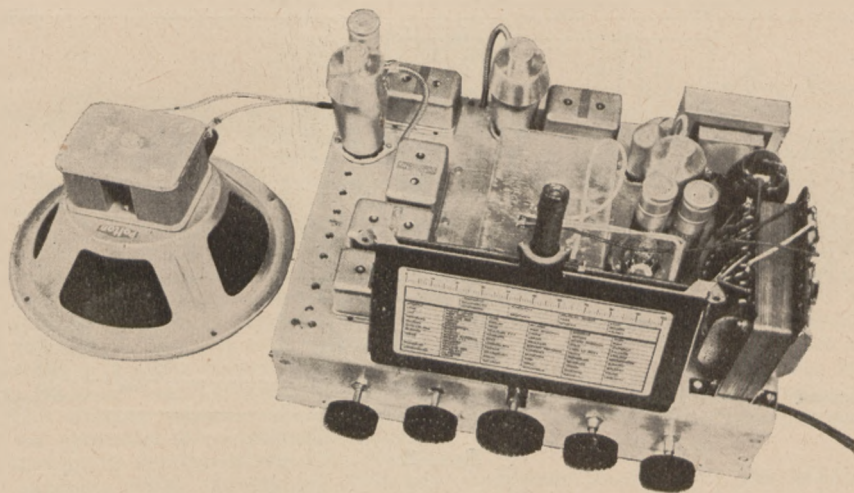
Inż. Z. Żyszkowski

Superheterodyna na prąd zmienny

RT. 6473 Z

Do niedawna jeszcze technika radioodbiorników szła w kierunku uzyskania możliwie dużego stopnia wzmocnienia, a więc czułości i selektywności. Skolei zaczęto starać się o ułatwienie obsługi aparatu przez strojenie jednogławkowe, automatyczne wyrównanie fadingu, ciche strojenie i t.p. Wreszcie przyszła kolej na akustyczne własności aparatów, których zadaniem jest przecież możliwie najwierniejsze odtwarzanie mowy i muzyki. Jest to zadanie bodaj jedno z najcięższych do rozwiązania, które właściwie jeszcze nie zostało rozwiązane. Tak

poziom pozostałych w stosunku do nich podniesie się, a więc wierność zostanie polepszona i poziom odtwarzania dźwięków wyrównany. Z tego już krótkiego szkicu metody wynika, że wzmocnienie zostanie zmniejszone, a więc stosować ją możemy w aparatach, których stopień wzmocnienia małej częstotliwości jest dostatecznie duży i osłabnie nie wpłynie na jakość audycji. Dlatego pojawienie się lamp wyjściowych o dużym współczynniku wzmocnienia ułatwiło to zadanie i teraz nic już nie stoi na przeszkodzie w rozpowszechnianiu się tego sku-



na przykład w odbiornikach luksusowych amerykańskiej firmy „Philco” zastosowano pięć głośników dynamicznych, z których każdy zaopatrzony został w specjalny filtr akustyczny, przepuszczający tylko pewną wstęgę częstotliwości dźwięków, którą dany głośnik oddaje najwierniej. Przez dobór głośników uzyskano zupełnie niemal równomierne odtwarzanie dźwięków od 50 do 15000 kc. Było to rozwiązanie dobre, ale zbyt kosztowne, aby mogło się stać popularnym. Szukano więc innej drogi. Rozumowano, i słusznie, że jeżeli osłabimy tylko dźwięki najlepiej oddawane, to tym samym

tecznego środka poprawienia właściwości akustycznych radioodbiorników. Omawiany system nosi nazwę „przeciwsprężenia zwrotnego”, doskonale odpowiadającą działaniu na jakim jest oparty.

Opisywany poniżej odbiornik superheterodynowy zaopatrzony został w urządzenie przeciwsprężenia zwrotnego, dając wynik bardzo dobry. Jakość audycji, przy jednocześniej dużej sile była bardzo wierna.

Poza tym posiada on niecodziwną opóźnioną automatyczną regulację wzmocnienia, usuwającą fading oraz optyczne ciche strojenie.

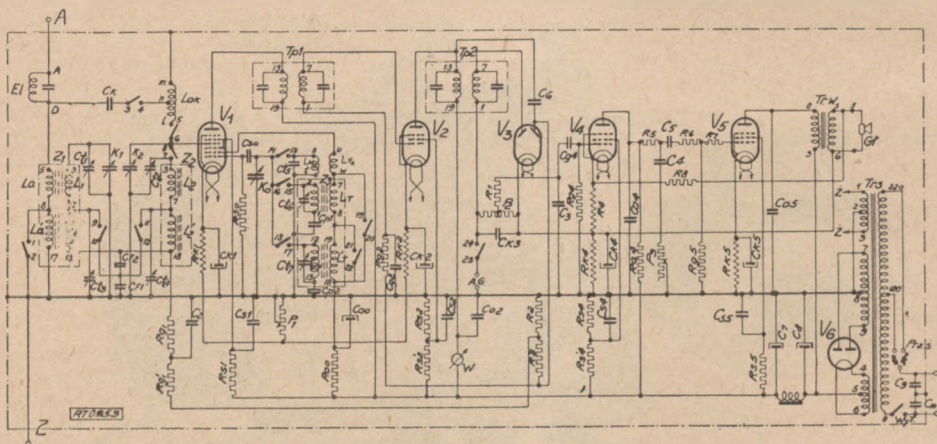
Układ.

Jak widzimy na schemacie ideowym rys. 1 obwód anteny sprzężony jest indukcyjnie przy pomocy cewek La i La' z cewkami L_1 i L_1' filtru widmowego. W filtrze tym o sprzężeniu pojemnościowym zapewniona została jednakowa szerokość widma, tak dla fal średnich jak i fal długich przez zastosowanie dla tych zakresów różnych wielkości pojemności sprzęgających. A więc dla fal średnich sprzężenie uzyskane jest przy pomocy kondensatora $CF_1 = 50.000$ cm, a dla fal długich dodany zostaje w szereg z nim kondensator $CF_2 = 25.000$ cm, tak, że pojemność wypadkowa wynosi 16.600 cm, a więc stosunek wielkości pojemności sprzęgających równa się stosunkowi częstotliwości na odpowiednich zakresach.

Dla dalszego wyrównania szerokości widma wyzyskana jest pojemność szkodliwa między statorami kondensatorów zmiennych K_1 i K_2 . Spadek napięcia prądów szybko

połączony jest z przewodem zacisku anteny. Ponieważ automatyczna regulacja wzmocnienia musi przy falach średnich i długich obejmować również i oktodę, przeto siatka sterująca połączona jest przez cewki L_2 i L_2' z oporem Rg_1 i Rg_1' zablokowanym kondensatorem C_2 połączonym z układem regulacyjnym. Poza tym siatka ta względem katody posiada wstępne napięcie ujemne, osiągnięte na oporności Rk_1 zablokowanej kondensatorem Ck_1 . Oporność Rk_1 wraz z opornością Rk_2 drugiej lampy połączone są w szereg z potencjometrem P_1 , przy pomocy którego możemy zmieniać wstępne ujemne napięcie siatki oktody i selektody, a więc tym samym regulować wzmocnienie wielkiej częstotliwości niezależnie od automatycznej regulacji.

Katoda i dwie pierwsze siatki oktody tworzą oscylator, przy czym pierwsza siatka spełnia rolę siatki, a druga rolę anody oscylatora.



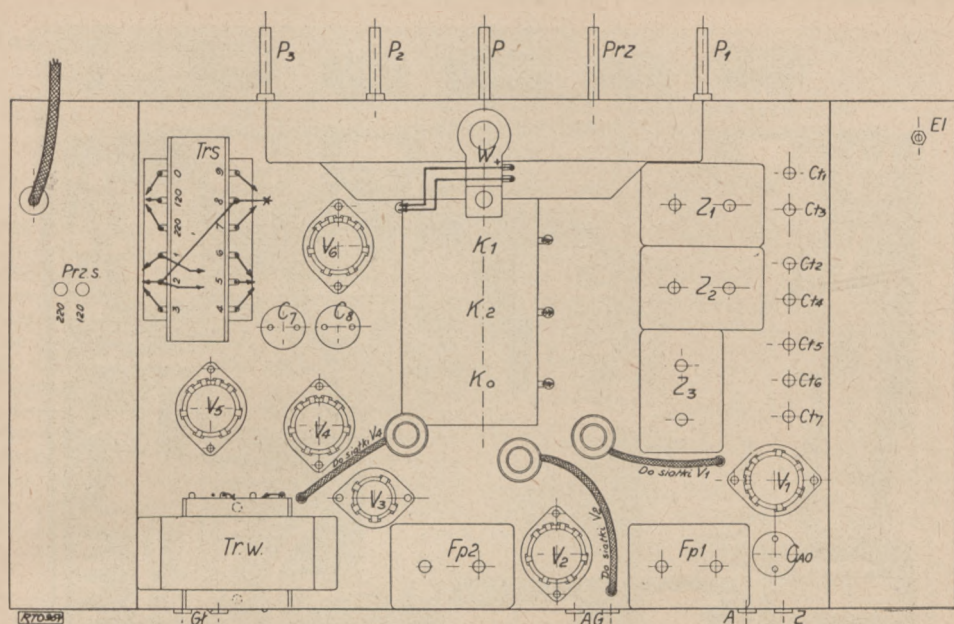
Rys. 1.

zmiennych na cewkach L_2 i L_2' zostaje przekazany siatce sterującej oktody przez kontakty 7 — 8 przełącznika *Prz*. Dla odbioru fal średnich cewki La' , L_1' i L_2' wraz z odpowiednimi trimerami Ct_3 i Ct_4 i kondensatorem sprzęgającym CF_2 zostają zwarte kontaktami 1 — 2; 9 — 10 i 11 — 12 przełącznika. Dla odbioru fal długich cewki te i kondensatory są rozwarte i połączone w szereg z odpowiednimi cewkami zakresu średnio falowego.

Przy odbiorze fal krótkich o długości od 16 — 50 m rozłączne zostają kontakty 7 i 8, a natomiast przez kontakty 5 — 6łączona zostaje cewka Lak , której środek przez kontakty 3 — 4 i kondensatorek Ck

W obwodzie anodowym oscylatora siatki Lr' , Lr i Lrk są połączone szeregowo i zwierane na odpowiednich zakresach kontaktami 19 — 20 i 21 — 22. W obwodzie siatkowym cewki Lk , L_0 i L_0' wraz z odpowiednimi trimerami Ct_5 ; Ct_6 i Ct_7 oraz paddingami Cp_1 i Cp_2 są włączane dla każdego zakresu oddzielnie.

Dla uzyskania równomiernych oscylacji na wszystkich trzech zakresach służy kondensator Cso i opornik Rso . Zasilanie anody oscylatora odbywa się przez opornik Rao , zablokowany kondensatorem Cno . Kondensator ten dla utrzymania możliwie stałej wielkości napięcia anody oscylatora, a więc stałej częstotliwości drgań jest



Rys. 2.

o dużej pojemności. Jako kondensator oscylatora wzięty jest trzeci kondensator agregatu — K_0 . Trzecia i piąta siatka otrzymuje napięcie z oporu R_3 , zablokowanego kondensatorem C_3 . Anoda oktody połączona jest przez transformator pośredniej częstotliwości Tp_1 z pełnym napięciem anodowym. Jako wzmacniacz pośredniej częstotliwości służy druga lampa V_2 pentoda — selektoda, której siatka sterująca poprzez wtórny obwód transformatora Tp_1 oraz opornik R_{g2} , zablokowany kondensatorem C_{g2} połączona jest z układem regulacyjnym. Oprócz tego wstępne ujemne napięcie siatki uzyskane jest na oporności R_{k2} i potencjometrze P_1 zablokowanych kondensatorem C_{k2} . Dodatkowo siatki pomocniczej selektody bierzemy z dzielnika napięć złożonego z oporności R_{s2} i R_{s3} zablokowanego kondensatorem C_{s2} . Na anodę dajemy pełne napięcie dodatnie poprzez obwód pierwotny drugiego transformatora pośredniej częstotliwości Tp_2 oraz wskaźnik prądu W , zablokowany kondensatorem C_{a2} .

Do wyprostowania prądów pośredniej częstotliwości oraz uzyskania opóźnionej automatycznej regulacji służy dioda V_1 . W tym celu wtórne uzwojenie transformatora Tp_2 jest z jednej strony połączone z mostkiem prostowniczym złożonym z potencjometru P_2 i kondensatora C_{k1} połączonych z katodą diody, a z drugiej

łączy się bezpośrednio uzwojenie pierwotne transformatora Tp_2 przez kondensator C_5 z pomocniczą anodą diody. Ta zaś z układem regulacyjnym złożonym z oporności R_2 i R_3 połączonych szeregowo. Spadek na oporności $R_2 + R_3$ wyzyskany jest do otrzymania ujemnego napięcia regulacyjnego dla selektody. Napięcie regulacyjne dla oktody wzięte jest tylko z oporności R_2 , a to dlatego, że oktoda posiada inną charakterystykę regulacyjną niż selektoda, więc dla uzyskania pracy obu lamp przy jednakowych nachyleniach charakterystyk, należy oktodzie dawać mniejsze napięcie ujemne niż selektodzie.

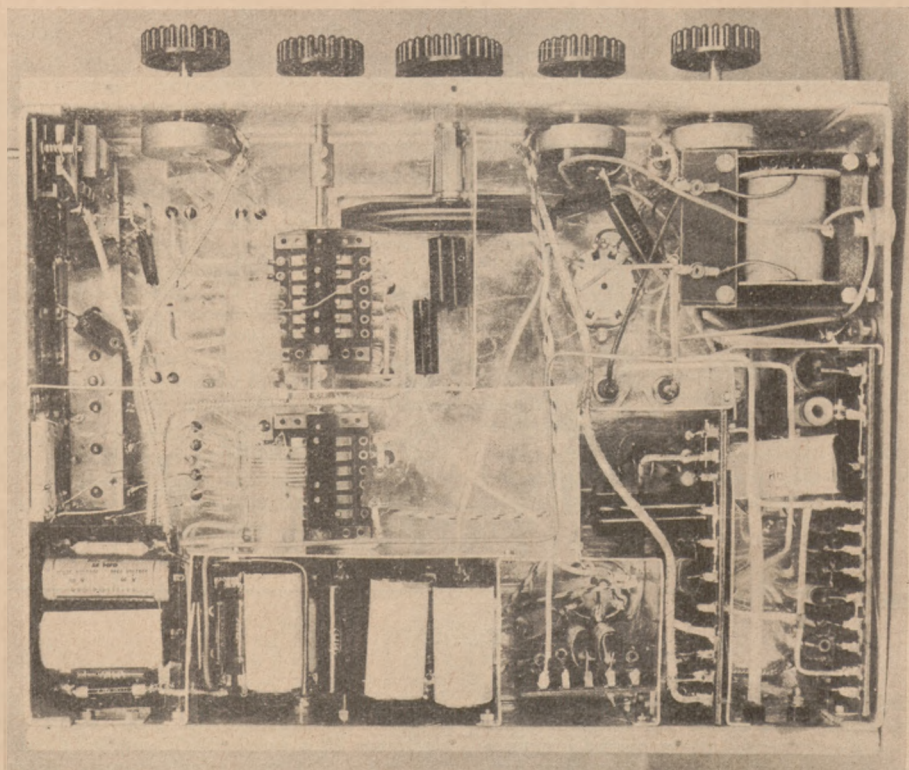
Katoda diody nie jest uziemiona, lecz otrzymuje małe napięcie dodatnie, w stosunku do ziemi oporem R_{k1} , lampy V_1 . W ten sposób automatyka otrzymuje opóźnienie, to jest reguluje dopiero sygnały, których wielkość przekracza wstępne napięcie katody diody. Poza tym takie połączenie spr-

WSZYSTKIE CZĘŚCI superheterodyny na prąd zmienny

kupisz najtaniej w
SKŁADNICY RADIOSPRZĘTU
„RADIOTECHNIK”
Warszawa, Elektoralna 8

0326

Załącz ofert



Rys. 3.

wia, iż duodioda jest nieco spolaryzowana, tak, że nie płynie przez nią prąd zerowy, to jest, gdy napięcie anody równa się zero, co dodatkowo wpływa na reprodukcję płyt. Mostek prostowniczy poprzez kontakty 23 — 24 łączy z gniazdkami adaptera gramofonowego A. G.

Z potencjometru P_2 bierzemy napięcie małej częstotliwości przez opornik R_1 zablokowany do ziemi kondensatorem C_{11} oraz przez kondensator C_{12} na siatkę sterującą pentody V_4 . Siatka ta połączona jest po przez opór R_{g1} z ziemią. Wstępne ujemne napięcie siatki sterującej otrzymane jest na oporności R_1 połączonej w szereg z opornością R_{k1} zablokowaną kondensatorem C_{k1} . Opór R_4 służy wraz z oporem R_6 do uzyskania przecisprężenia zwrotnego i w tym celu połączane są z zaciskami wtórnego uzwojenia transformatora wyjściowego. Siatka pomocnicza lampy V_4 uzyskuje dodatkowe napięcie z dzielnika napięć, złożonego z oporności R_{s1} i R_{s1}' zablokowanych kondensatorem C_{s1} . Anoda tej lampy zablokowana

jest kondensatorem C_{a1} i przez opór R_{a1} połączona z pełnym napięciem dodatnim. Za oporem R_8 , umieszczony jest organ służący do regulacji barwy dźwięku, złożony z kondensatora C_1 i potencjometru P_1 . Kondensator C_5 połączony jest z dzielnikiem złożonym z oporności R_{g1} i R_{a1} . Dzielnik ten obniża napięcie zmienne, które mamy podać na siatkę lampy V_3 , tak aby nie nastąpiło przesterowanie. Z dzielnika tego przez opór R_7 bierzemy napięcie na siatkę lampy wyjściowej V_5 , której anoda poprzez transformator wyjściowy TrW połączona jest z napięciem anodowym przed dławikiem $D1$. W ten sposób unikamy dużego dławika, przez który płynąłby prąd wszystkich lamp, a możemy natomiast dać dławik mniejszy i o dużej indukcyjności, ponieważ pozostałe prądy wynoszą około 40 miliamperów i filtrowanie ich nie przedstawia już żadnych trudności. Napięcie siatki pomocniczej bierzemy przez opór R_{s2} zablokowany kondensatorem C_{s2} z pełnego napięcia anodowego.

(D. c. n.).

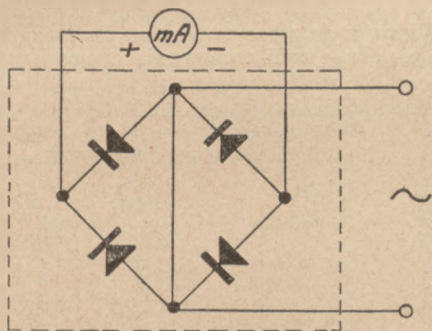
Inż. H. Łukasiak

Obsługa i konserwacja odbiorników

(ciąg dalszy).

Do pomiarów przy prądzie zmiennym należy do przyrządu zastosować prostownik; przeważnie stosowane są małe prostowniki stykowe, t.zw. kupryty; układ połączeń widzimy na rys. 1. Elementy prostownika pracują w układzie mostkowym. Cały prostownik posiada 4-y końcówki i stanowi oddzielną całość, którą można dodać do każdego przyrządu na prąd stały.

Celem rozszerzenia zakresu stosowności tego typu przyrządu, stosuje się również boczniki i opory szeregowe — podobnie, jak przy prądzie stałym. Należy zaznaczyć, że dla prądu zmiennego, przyrząd musi posiadać oddzielną skalę.



Rys. 1.

Cały szereg firm, wyrabia przyrządy pomiarowe; które posiadają wbudowane boczniki i opory szeregowe. Przyrządy te posiadają przełączniki zakresów lub też gniazdka odpowiednio oznaczone. Wiele z nich posiada układ prostownikowy i przełącznik na prąd stały i zmienny. Ceny tych przyrządów nie są już dziś zbyt wygórowane.

Nabywając taki przyrząd, należy zwrócić uwagę, aby posiadał on około 1000 omów

na wolt, jak również, aby najczulszy zakres prądowy nie był większy od 10 mA. Przyrządem takim, będziemy mogli robić wszystkie konieczne pomiary w odbiorniku; poza tym, przez dodanie do niego baterii, będziemy mogli używać go, jako omomierza.

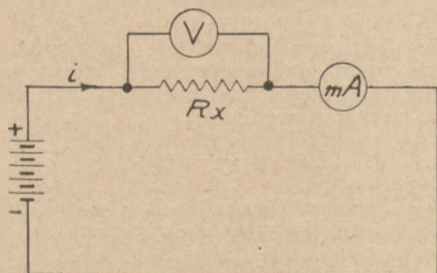
POMIARY OPORNOŚCI.

Uwagi ogólne.

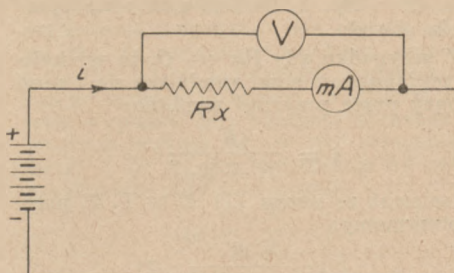
Najczęściej stosowaną metodą przy mierzeniu oporności — jest t.zw. „metoda techniczna”; polega ona na tym, że znając prąd, płynący przez pewną oporność, jak również spadek napięcia, występujący na niej — możemy z łatwością określić wartość tej oporności — posługując się prawem Ohm'a. Układy połączeń, stosowane przy tego rodzaju pomiarach pokazane są na rys. 2 i 3. Przy mierzeniu małych oporów — posługujemy się układem z rys. 2: mierząc oporności duże — stosujemy układ jak na rys. 3; w obu wypadkach, chcąc otrzymać dużą dokładność pomiaru, należy uwzględnić boczniujące działanie woltomierza, lub spadek napięcia na miliamperomierzu. Po uwzględnieniu tych poprawek otrzymujemy wynik, którego dokładność zależy już tylko od dokładności użytych przyrządów pomiarowych.

Z czysto praktycznego punktu widzenia, jeśli chodzi o pomiary z dokładnością paru procent — opisana metoda nie jest zbyt wygodną; wymaga ona bowiem 2-ch przyrządów pomiarowych, jak również pewnego rachunku, co powoduje, że pomiar zabiera sporo czasu.

Możemy jeden z przyrządów pomiarowych wyeliminować i stosować układ, jak na rys. 4 (dla pomiaru dużych oporów) lub 5 (pomiar małych oporów). Znając oporność wol-



Rys. 2.



Rys. 3.

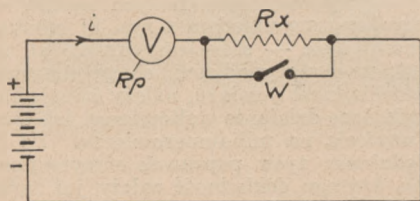
tomierza i wychylenia jego dla otwartego i zamkniętego wyłącznika W , określimy oporność R_x przy pomocy odpowiedniego przeliczenia. Podobnie postępujemy przy pomiarze małych oporów, posługując się układem z rys. 5.

Chcąc uniknąć rachunków, związanych z pomiarami, moglibyśmy przyrząd pomiarowy wycechować, t.j. każdemu wychyleniu przyrządu — podporządkować pewną wartość oporu; w ten sposób otrzymalibyśmy przyrząd zwany *omomierzem*, który pozwoliłby nam na bezpośrednie określenie mierzonej oporności.

Przyrząd ten znalazł bardzo szerokie zastosowanie w praktyce, gdyż umożliwia szybki i wystarczająco dokładny pomiar oporności. Przejdźmy teraz do szczegółowego omówienia warunków, jakim powinien odpowiadać dobry omomierz.

Omomierz.

Podstawowy układ omomierza pokazany jest na rys. 6. Jeżeli $R_x = 0$, co odpowiada złączeniu odpowiednich zacisków, to pod



Rys. 4.

wplywem napięcia baterii — E popłynie w obwodzie prąd:

$$i = \frac{E}{R_p + R_o};$$

Dobierając R_o tak, aby otrzymać pełne wychylenie miliamperomierza — I , otrzymamy analogicznie:

$$I = \frac{E}{R_p + R_o} = \frac{E}{R} \quad \dots \quad (1)$$

gdzie $R = R_p + R_o$ jest zastępczą opornością obwodu.

W przypadku gdy $R_x \neq 0$, to wychylenie miliamperomierza zmniejszy się i prąd płynący przez przyrząd wyniesie:

$$i = \frac{E}{R + R_x};$$

Ponieważ ze wzoru (1) $E = I \cdot R$, prze-
to otrzymamy:

$$i = \frac{R}{R + R_x} \cdot I;$$

lub inaczej:

$$R_x = \frac{I - i}{i} \cdot R; \quad \dots \quad (2)$$

gdzie:

i — wychylenie przyrządu dla $R_x \neq 0$;

I — pełne wychylenie przyrządu dla $R_x = 0$;

R — oporność zastępcza obwodu dla $R_x = 0$;

Widzimy, że każdemu wychyleniu przyrządu odpowiada określona wartość oporności R_x i odwrotnie. Jeżeli na podstawie wzoru (2) wycechujemy omomierz, to wskazania jego będą słuszne jedynie wówczas, o ile oporność R nie będzie ulegała żadnym zmianom.

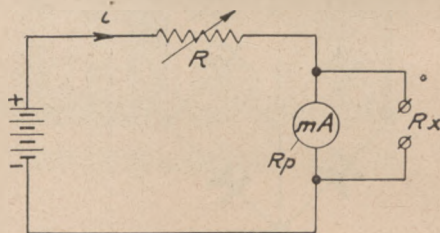
Zazwyczaj oporność R_o jest znacznie większa od oporności przyrządu R_p , zatem w przybliżeniu otrzymujemy:

$$R = R_p + R_o \approx R_o$$

i wówczas wzór (2) możemy przedstawić w postaci:

$$R_y = \frac{I - i}{i} \cdot R_o.$$

Widzimy, że wraz ze zmianą R_o — zmienia się R_x , czyli cechowanie omomierza;



Rys. 5.

ponieważ zmiany R_o są spowodowane zmianami napięcia baterii, przeto wskazania omomierza, zbudowanego według rys. 6 będą zależne od stanu baterii, co oczywiście jest rzeczą niedopuszczalną.

Chcąc praktycznie uniknąć wpływu napięcia baterii na wskazania omomierza, należy zastosować układ przedstawiony na rys. 7. Podobnie, jak poprzednio dla $R_x = 0$ otrzymamy prąd w obwodzie:

$$i = \frac{E}{R};$$

Z układu wynika, że nie cały prąd i płynie przez miliamperomierz, lecz tylko pewna jego część; zatem prąd płynący przez przyrząd wyniesie:

$$i_p = \frac{E}{R} \cdot k$$

Jeżeli oporność bocznika R_b — tak dobierzemy, aby $i_p = I$, to otrzymamy:

$$I = \frac{E}{R} \cdot k \quad \dots \quad (3)$$

Analogicznie w przypadku $R_x \neq 0$:

$$ip = \frac{E}{R + R_x} \cdot k$$

Ponieważ ze wzoru (3):

$$k = \frac{IR}{E}$$

zatem wzór na prąd w przyrządzie przybiera postać:

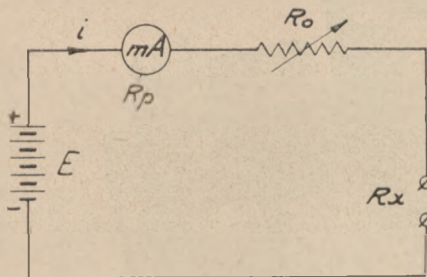
$$ip = \frac{R}{R + R_x} \cdot I; \dots \dots \dots (4)$$

lub

$$R_x = \frac{I - ip}{ip} \cdot R \dots \dots \dots (5)$$

Otrzymany wzór jest identyczny ze wzorem (2). Ponieważ w tym przypadku oporność $R \infty R_0$ nie ulega zmianie, przeto i wskazania omomierza nie zależą praktycznie od stanu baterii.

Ogólnie mówiąc, celem uniknięcia wpływu napięcia baterii na wskazania omomierza, należy dążyć do tego, aby zastępca oporność obwodu nie zmieniała się w miarę zużywania się baterii, przy zachowaniu możliwości wyregulowania prądu w przyrządzie do pełnego wychylenia.



Rys. 6.

Rozpatrując w dalszym ciągu wzór (5) dochodzimy do następujących wniosków:

1) Określone wychylenie przyrządu — ip , może odpowiadać różnym wartościom oporu R_x , jeżeli odpowiednio zmienić wartość oporu R .

2) dla $ip = 0,5$, I oporność R_x jest równa oporności R . Punkt pierwszy będzie szczegółowo rozważany przy omawianiu zmiany zakresu omomierza; jeśli chodzi o punkt drugi, to ważny on jest z tego względu, że decyduje o rozmieszczeniu cyfr na skali przyrządu.

Jeżeli bowiem chcemy otrzymać pewien przybliżony rozkład cyfr na skali, to osiągniemy go jedynie wówczas, jeśli oporność R będzie równa tej oporności, jaką chcemy mierzyć na środku skali przyrządu; pozostałe cyfry będą już oczywiście również określone.

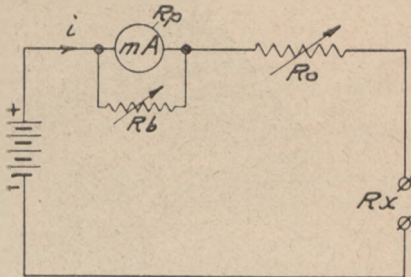
Ze wzoru (5) wynika również, że cechowanie każdego omomierza jest słuszne w założeniu, że możemy doprowadzić przyrząd do pełnego wychylenia dla $R_x = 0$; (manipulując organem regulacji); z chwili, gdy uczynić tego nie możemy, co ma zazwyczaj miejsce nasutek znacznego zużycia baterii — cechowanie przestaje być słuszne; należy wówczas wymienić baterię.

Biorąc teoretycznie — z pewną opornością R w obwodzie — moglibyśmy zmierzyć opory R_x zawarte w granicach — od zera do nieskończoności; nie wszystkie jednak z tych pomiarów przedstawiałyby wartość praktyczną; tylko pewna ich część dawałaby dostateczną dokładność — reszta z nich byłaby obciążona tak wielkim błędem, że pomiar byłby zupełnie niemiarodajny.

Celem rozpatrzenia dokładności pomiaru weźmiemy pod uwagę wzór (4); ze wzoru tego widać, że prąd w przyrządzie zależy od wyrażenia:

$$\frac{R}{R + R_x};$$

gdź I jest wielkością stałą.



Rys. 7.

Chcąc zatem, aby pod wpływem zmiany R_x zmieniał się odpowiednio ip — musimy odpowiednio ustosunkować oporność R i R_x ; jeżeli oporność R_x będzie znacznie mniejsza od oporności R to $R + R_x \infty R$ będzie w przybliżeniu stałe, a zatem wychylenie przyrządu nie będzie zależało od R_x , co oczywiście wyklucza pomiar oporu R_x lub w najlepszym wypadku obciąża go ogromnym błędem. W drugim skrajnym wypadku, gdy oporność mierzona jest znacznie większa od R to otrzymujemy, że $R + R_x \infty R_x$ i wyrażenie na prąd w przyrządzie przybiera postać:

$$ip = \frac{R}{R_x} \cdot I;$$

Dla dużych R_x prąd ip jest tak mały, że prawidłowe odczytanie go jest zupełnie niemożliwe. (D. c. n.).

Inż. K. Witkowski

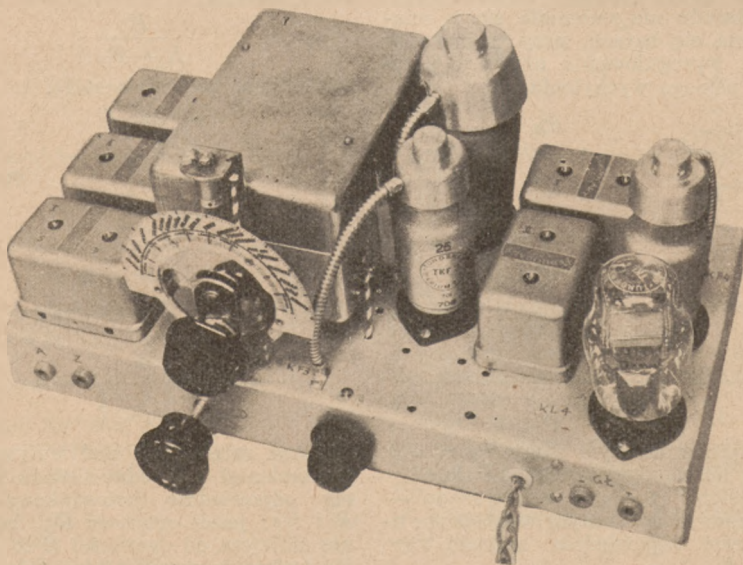
„Portable” – Superheterodyna Bateryjna

RT. 7473 B.

Nowoczesne lampy bateryjne odznaczają się dużą wydajnością przy stosunkowo małym zużyciu energii żarzeniowej i anodowej. Fakt ten pozwala na konstruowanie układów bateryjnych o dużej sprawności odznaczających się wszelkimi cechami odbiorników nowoczesnych przy równoczesnej możliwości zwartej budowy. Jeżeli do cech powyższych dodamy zwiększoną odporność i wytrzymałość na wstrząsy nowoczesnych lamp 2-woltowych, otrzymamy w sumie wszystkie najważniejsze zalety dobrego odbiornika przenośnego.

żoną w automatyczną regulację siły głosu, korekcję wzmacniacza małej częstotliwości i przystosowaną specjalnie do odbioru na małych antenach. Schemat ideowy aparatu przedstawiony jest na rys. 1.

Dla zakresu średnio- i długofalowego prądy szybkozmienne z anteny doprowadzone zostają do cewek antenowych wejściowego zespołu cewkowego, który wchodzi w skład pierwszego obwodu strojonego odbiornika. Obwód strojony na tych zakresach stanowią odpowiednio cewki 3—7 i 7—18 łącznie z kondensatorem C_1 . Ce-



Układ

Opisany odbiornik jest czterolampową trzystopniową superheterodyną bateryjną o siedmiu obwodach strojowych, wyposażoną

wki antenowe są wprowadzone z bocznikowaną gałęzią krótkofalową C_a i L_1 , jednak opór małej pojemności kondensatora C_a dla fal średnich i długich pozwala na zupełne nieuwzględnienie wpływu tej gałęzi. Na falach krótkich cewki 3—7 i 7—18 zostają odłączane od obwodu siatkowego lampy V_1 , natomiast na miejsce ich włączona zostaje cewka krótkofalowa L_1 . Doprowadzenie ujemnego napięcia regulującego automatyki dla siatki Lampy V_1 odbywa się przez opór R_s , zaś odsprężanie tego napięcia przez kondensator C_{b1} .

Wszystkie części do superheterodyny bateryjnej „PORTABLE”

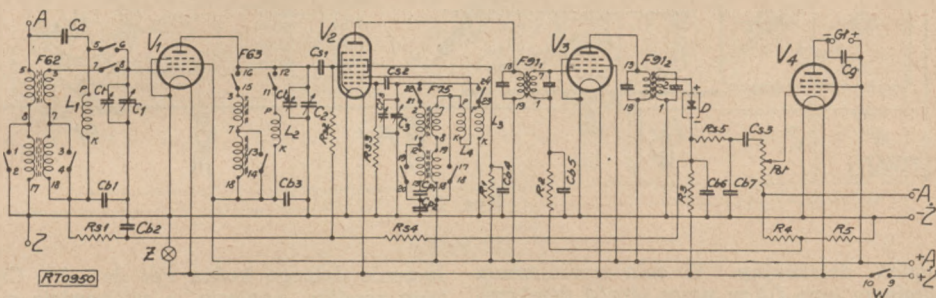
Kupisz najtaniej w firmie

B. SEREJSKI

Warszawa Śto-Krzyska 19

Lampa V_1 jest pentodą - selektodą wielkiej częstotliwości. Napięcie siatki osłonowej tej lampy jest równe pełnemu napięciu anodowemu. Bezpośrednio w obwodzie anodowym V_1 mieszczą się cewki drugiego obwodu strojonego. Układ taki posiada tę poważną zaletę, że wykluczone zostają w ten sposób wszelkie zakłócenia, powstające przy innych układach, jak np. układ dławikowy lub transformatorowy, który daje zawsze szkodliwe rezonanse własne poszczególnych niestrojonych elementów sprzęgających. Przełączanie cewek obwodu drugiego odbywa się analogicznie jak w obwodzie wejściowym, t.j. przez zwieranie cewki długofalowej oraz przez zupełne odłą-

wią siatkowy obwód oscylatora. Kondensator C_3 wraz z cewkami 2-1 zespołu $F' 75$ na falach średnich oraz cewkami 12-13 na falach długich i wreszcie oddzielnie z cewką L_2 na falach krótkich stanowią obwód strojony oscylatora. Kondensatory C_p i C_p są to szeregowo kondensatory paddingowe, które pozwalają na zesrojenie obwodów oscylatora z poprzednimi obwodami wielkiej częstotliwości w ten sposób, aby oscylator pracował zawsze na częstotliwości o 128 kc większej od obwodów wielkiej częstotliwości. Druga siatka oktody łączy się poprzez cewki L_{11} , 7-8 i 18-19 z pełnym napięciem anodowym, tworząc w ten sposób obwód sprzężenia zwrotnego oscylato-



Rys. 1.

czanie cewek zespołu $F' 63$ na falach krótkich i przerzucenie gałęzi anodowej przez cewkę krótkofalową L_2 . Stator kondensatora znajduje się pod pełnym napięciem anodowym i dlatego musi być oddzielony od siatki lampy V_2 kondensatorem siatkowym C_5 . Dla doprowadzania napięcia siatkowego dla tej lampy służy opór R_5 . Wobec tego, że cewki obwodu międzylampowego również znajdują się pod napięciem, przeto dla zamknięcia obwodu strojonego wielkiej częstotliwości pomiędzy cewkami i kondensatorem strojeniowym C_2 mieści się kondensator C_{b1} .

Lampa V_2 posiada również wzmocnienie regulowane przy pomocy napięcia regulacyjnego, doprowadzonego poprzez opór R_5 . Lampa V_2 jest oktodą, pracującą w układzie oscylatora i modulatora. Opór R_5 i kondensator C_5 wraz z kondensatorem zmiennym C_3 i cewkami siatkowymi stano-

ra. Siatki trzecia i piąta oktody połączone są w sposób normalny do napięcia nieco niższego aniżeli pełne napięcie anodowe. Wymagają tego warunki pracy lampy. Obniżenie to uzyskane zostaje na oporze spadkowym R_1 , zablokowanym dla odsprężenia kondensatorem C_{b1} .

W obwodzie anodowym oktody, w którym powstają częstotliwości interferencyjne od częstotliwości wejściowej i oscylatora, równe zawsze 128 kc, umieszczony jest pierwszy obwód pierwszego filtru wstęgowego pośredniej częstotliwości. Drugi obwód tego filtru, sprzężony z poprzednim indukcyjnie znajduje się w obwodzie siatkowym następnej lampy V_3 . Lampa ta jest pentodą wielkiej częstotliwości o wzmocnieniu stałym. W obwodzie anodowym tej lampy umieszczony jest pierwszy obwód drugiego filtru pośredniej częstotliwości. Do drugiego obwodu tego filtru przyłączony jest

Najlepsze akumulatory do radioodbiorników (żarzeniowe i anodowe)

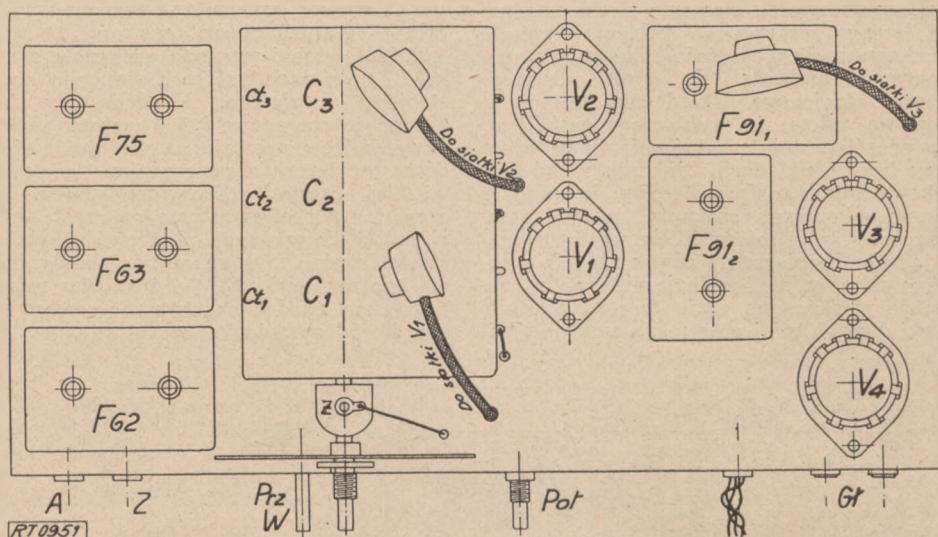
— są wyrobu —

Pierwszej Krajowej Fabryki Akumulatorów

— WARSZAWA, WALICÓW 28, TEL 2-10-27 —

„ERGS”

321



Rys. 2.

stopień detekcyjny. W celu zmniejszenia tłumienia tego filtru przez obwód detekcyjny, załączenie jego wykonane jest do odcięcia obwodu strojonego.

Detekcja w opisywanym aparacie odbywa się zapomocą prostownika stykowego wielkiej częstotliwości D . Dzięki temu zużycie energii żarzeniowej zmniejszone zostaje o wartość, jaką wymagałaby dla żarzenia dioda. Obwód wielkiej częstotliwości zamyka się poprzez kondensator Cb_6 . Natomiast napięcia zdetektorowane powstają na oporze R_3 . Napięcia te wyfiltrowane przez opór R_5 i kondensator Cb_2 służą jako napięcie regulacyjne dla automatycznej regulacji siły głosu, doprowadzone do lampy V_2 bezpośrednio, a do lampy V_1 poprzez opór R_8 .

Z oporu R_3 pobrane zostają również napięcia zdetektorowane dla obwodów małej częstotliwości. Ostateczne odseparowywanie od obwodów małej częstotliwości prądów w. cz. odbywa się dzięki oporowi R_5 oraz pojemności Cb_7 . Napięcia o częstotliwościach akustycznych doprowadzone zostają za pośrednictwem kondensatora Cs_3 do potencjometru Pot , skąd większa lub mniejsza część tego napięcia, zależnie od wymaganego wzmocnienia przekazana zostaje siatce lampy V_4 . Ujemne napięcie dla tej lampy powstają w ten sposób, że całkowity prąd anodowy wszystkich lamp odbiornika płynąc od „A” do „Z” poprzez opory R_1 i R_2 powoduje powstanie na nich spadku napięcia, który wykorzystany zostaje jako ujemne napięcie dla V_4 przez przy-

łączenie dolnego końca Pot do „A”. Część tego spadku napięcia, a mianowicie powstająca na R_3 użyta zostaje jako ujemne napięcie dla V_2 . Dzięki temu, że opory R_1 i R_2 nie są zablokowane charakterystyka wzmacniacza zostaje poprawiona, gdyż osłabione zostają w ten sposób zniekształcenia wynikające ze specjalnego uwydatnienia niektórych częstotliwości w stosunku do innych, oddanie których wykazuje pewne upośledzenie.

Gniazdko głośnikowe odbiornika zablokowane są niedużą pojemnością Cg , sprzyjającą poprawieniu barwy reprodukowanej audycji.

Spis części.

Metalowa podstawa montażowa z blachy aluminiowej lub cynkowej o wymiarach $320 \times 200 \times 40$ mm.

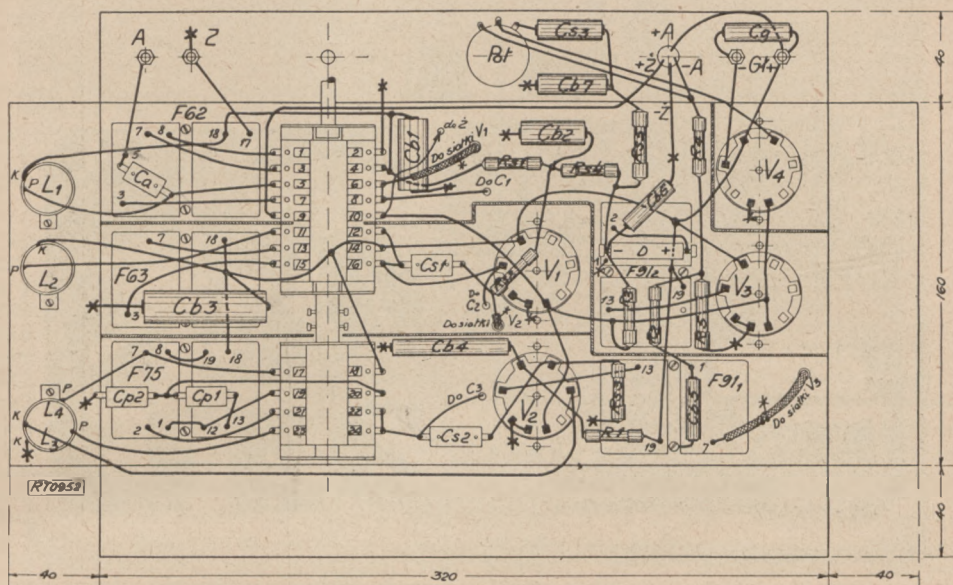
Ca — kondensator mikowy montażowy o pojemności 10 pF (AH Mikro).

C_1, C_2, C_3 — agregat kondensatorowy 3×450 cm z trimmerami Ct_1, Ct_2 i Ct_3 (Croix).

Cb_1 — kondensator blokowy papierowy montażowy bezindukcyjny o pojemności 0,5 mikroFarada (napięcie próby 750V) (AH).

Cb_2 — kondensator blokowy papierowy montażowy bezindukcyjny o pojemności 0,1 mikroFarada (napięcie próby 750 V) (AH).

Cs_1 — kondensator mikowy montażowy o pojemności 100 pF (AH Mikro)



Rys. 3.

Cb_1 — kondensator blokowy montażowy bezindukcyjny o pojemności 0,5 mikroFarada (napiecie próby 750 V) (AH).

Cs_2 — kondensator mikowy montażowy o pojemności 100 pF (AH Mikro).

Cp_1 — kondensator calitowy montażowy 555 pF (napiecie próby 750 V) (AH).

Cp_2 — kondensator calitowy montażowy 1870 pF (napiecie próby 750 V) (AH).

Cb_4 — kondensator blokowy montażowy papierowy bezindukcyjny o pojemności 0,5 mikroFarada (napiecie próby 750 V) (AH).

Cb_5 — kondensator blokowy montażowy papierowy bezindukcyjny o pojemności 0,5 mikroFarada (napiecie próby 750 V) (AH).

Cb_6 — kondensator mikowy montażowy o pojemności 100 pF (AH Mikro).

Cb_7 — kondensator mikowy montażowy o pojemności 50 pF (AH Mikro).

Cs_3 — kondensator papierowy montażowy pojemności 50.000 cm (napiecie próby 1000 V) (AH).

Cg — kondensator papierowy montażowy o pojemności 2000 cm (napiecie próby 1500 V) (AH).

$F 62$ — zespół wejściowy cewek Ferrocart dla zakresów średnio- i długofalowego (AH) typ $F 62$.

$F 63$ — zespół międzylampowy cewek Ferrocart dla zakresów średnio- i długofalowego (AH) typ $F 63$.

$F 75$ — zespół cewek Ferrocart oscylatora dla zakresów długo- i średniofalowego (AH) typ $F 75$.

$F 91/2$ — filtr pośredniej częstotliwości 128 kc na cewkach Ferrocart (AH) typ $F 91$.

$F 91/2$ — filtr pośredniej częstotliwości 128 kc na cewkach Ferrocart (AH) typ $F 91$.

L_1, L_2, L_3 i L — cewki krótkofalowe na szkieletach trolitulowych średn. 25 mm (War - Radio).

D — prostownik kuprytowy dla wielkiej częstotliwości Westector typ $WX6$.

R_{s1} — opór masowy montażowy 0,1 Megoma (obciążalność 0,75 W) (AH).

R_{s2} — opór masowy montażowy 1 Megom (obciążalność 0,75 W) (AH).

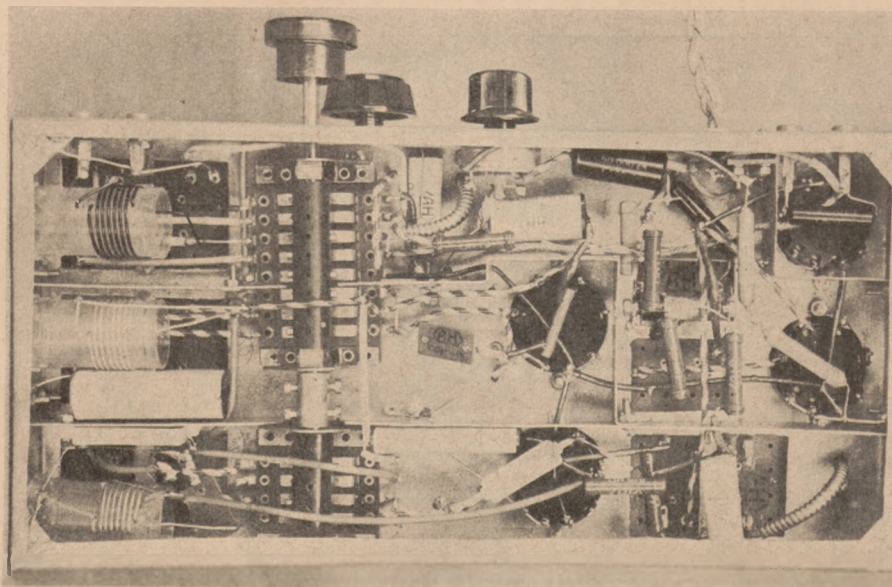
R_{s3} — opór masowy montażowy 0,05 Megoma (obciążalność 0,75 W) (AH).

R_{s4} — opór masowy montażowy 1 Megom (obciążalność 0,75 W) (AH).

R_1 — opór masowy montażowy 0,05 Megoma (obciążalność 0,75 W) (AH).

R_2 — opór masowy montażowy 0,1 Megoma (obciążalność 0,75 W) (AH).

**Wszystkie części do
Superheterodyny bateryjnej „Portable”
KUPIEŚ NAJTAŃNIEJ
W SKŁADNICY RADIOSPRZĘTU
„RADIOTECHNIK”
0325 Warszawa, Elektoralna 8**



Rys. 4.

R_2 — opór montażowy masowy 0,5 Megoma (obciążalność 0,75 W) (AH).

R_{s_2} — opór masowy montażowy 0,05 Megoma (obciążalność 0,75 W) (AH).

R_1 — opór drutowy montażowy 400 omów (obciążalność 1 W) (AH).

R_3 — opór drutowy montażowy 100 omów (obciążalność 1 W) (AH).

Pot — potencjometr węglowy logarytmiczny 0,5 Megoma.

Prz — 3 przełączniki „Star” sprzężone na jednej osi, a posiadające 2×5 , 2×3 i 2×4 kontakty.

4 podstawki lampowe 8-kontaktowe.

2 kapy małe dla lamp (V_1 i V_2). (War-Radio).

1 kapa duża dla lampy (V_3). War-Radio).

1 skala z napędem małą.

4 gniazdzka telefoniczne izolowane

3 gałki.

Drobny materiał montażowy: drut do po-

łączeń, rurka izolacyjna, śruby i nakrętki

3 mm, 4-żyłowy sznur bateryjny, wtyczki

bateryjne, blacha do wykonania ekraników, drut 0,5 mm miedziany w emalii oraz 0,2 w jedwabiu dla cewek krótkofalowych.

Lampy: Tungsram V — TKF 3; V_2 — TTK 2; V — TKF 4; V_1 — TKL 4; Z — żaróweczka 2,5 V/0,1 Amp.

Cewki.

Cewki dla zakresów długo- i średnioletowych są użyte jako gotowe wyroby fabryczne. Natomiast cewki krótkofalowe należy nawinąć samemu. Cewki L_1 , L_2 i L_3 posiadają po 7 zwojów nawiniętych drutem miedzianym średnicy 0,5 mm w emalii. Nawijanie cewek należy rozpoczynać w drugim żłobku od górnego końca szkieletu trolitowego. Końce cewek zamocowujemy przez zawleczenie ich przez dwa otwory na każdym końcu cewki. Cewkę L_1 należy nawinąć pomiędzy zwojami cewki L_2 . Cewka L_1 winna posiadać 6 zwojów nawiniętych drutem miedzianym średnicy 0,2 mm w izolacji jedwabnej, przy czym nawijanie cewki

W odbiorniku modelowym zastosowane zostały
lampy radiowe
TUNGSRAM
TKF 3, TTK 2, TKF 4 i TKL 4

tej rozpoczynamy o 1,5 zwoju niżej aniżeli cewkę L_3 . W ten sposób koniec cewki L_1 wypada o 0,5 zwoju poniżej cewki L_3 . Dzięki takiemu sposobowi nawinięcia zmniejszamy pojemności początkowe obwodów krótkofalowych. Dokładne określenie końców i początków cewek L_2 i L_1 jest ważne ze względu na wzbudzenie drgań oscylatora.

Montaż.

Montaż odbiornika rozpoczynamy od umieszczenia na chassis w sposób podany na schematach montażowych (rys. 2 i 3) podstawek lampowych, agregatu kondensatorowego wraz ze skalą i zespołów cewkowych. Pod chassis tuż przy dolnych wyprowadzeniach z zespołów cewkowych wejściowych, międzylampowych i oscylatora umieszczamy przełączniki falowe. W przedniej ścianie chassis znajduje się wyprowadzenie osi przełącznika falowego, potencjometr siły głosu *Pot*, gniazdko antenowe i ziemi, gniazdko głośnikowe i wyprowadzenie sznurów bateryjnych.

Po rozmieszczeniu części większych pod chassis należy wstawić przegródki ekranujące, rozdzielające od siebie obwody stopni wejściowego, międzylampowego, oscylatora, obu stopni pośredniej częstotliwości i stopnia wyjściowego. Sposób rozmieszcze-



nia tych ekraników przedstawiony jest dokładnie na rys. 3. Cewki krótkofalowe należy pozostawić poza chassis i wmontować je dopiero po kompletnym odrutowaniu aparatu, a to w celu łatwiejszego dostępu do doprowadzeń cewek średnio- i długofalowych i do przełączników falowych. Nadto delikatne szkielety trolitulowe ulegają łatwo uszkodzeniom mechanicznym.

Po wmontowaniu do chassis wszystkich części składowych przymocowanych na stałe do chassis, przystępujemy do wyko-

**Urok każdej wycieczki zwiększa
możność słuchania audycji przy po-
mocy superheterodyny „Portable” wy-
posażonej w najnowsze typy lamp
radiowych**

TUNGSRAM

TKF 3, TTK 2, TKF 4 i TKL 4

UŻYWAJCIE W SWYCH ODBIORNIKACH

0322

SKAL

ARKOŻądać wszędzie

skalowane na szkle

lekki chód

efektowne światło

nywania połączeń, na których zawieszone zostają opory i kondensatory montażowe. Połączenia należy dokonywać na podstawie schematu ideowego (rys. 1), posilując się schematem montażowym i fotografią jedynie dla określenia, gdzie mają być umieszczone poszczególne części montażowe (opory i kondensatory) oraz które przewody mają być przewody.

stotliwości, doprowadzając sygnał o częstotliwości akustycznej pomiędzy obiema okładkami kondensatora C_b .

Zestrajanie obwodów pośredniej częstotliwości dokonujemy jeśli posiadamy oscylator modulowany, przez załączenie do siatki V_3 sygnału modulowanego 128 kc i regulujemy indykcyjności cewek filtru $F' 91/2$ do otrzymania w głośniku najsilniejszego

Kontakty	1-2	3-4	5-6	7-8	9-10	11-12	13-14	15-16	17-18	19-20	21-22	23-24
Wyłączono												
Fale krótkie			×		×	×			×			×
Fale średnie	×	×		×	×		×	×		×	×	
Fale długie				×	×			×			×	

Uruchomienie i zestrojenie.

Pierwsze sprawdzenie zmontowanego odbiornika polega na dokładnym porównaniu schematu ideowego z dokonanym montażem oraz na sprawdzeniu przy pomocy zarówno przewodów żarzeniowych aparatu przy równoczesnym załączeniu źródeł napięcia anodowego i żarzenia.

Przed tym należy jednak zaopatrzyć przełącznik w bolczyki dla poszczególnych położeń, gdyż wyłącznik żarzenia zawarty jest w kontaktach przełącznika. Bolczyki należy ustawiać w ten sposób, aby dla poszczególnych położeń przełącznika zwarte były następujące pary kontaktów: (patrz tabela).

Uruchamianie odbiornika rozpoczynamy od sprawdzania stopnia wzmocnienia małej częstotliwości. Jeśli mamy podręczny oscylator taki jak np. z Nru 6/37 RT wówczas sprawdzamy wzmacniacz małej czę-

stotliwości. Wielkość sygnału 128 kc należy dobierać w ten sposób, aby przy ustawieniu regulatora siły głosu Pot na maximum sygnał w głośniku posiadał moc średnią. Zestrajanie pierwszego filtru pośredniej częstotliwości dokonuje się w sposób analogiczny, doprowadzając odpowiednio słabszy sygnał do czwartej siatki lampy V_4 .

Zestrajanie obwodów oscylatora czynimy następnie w ten sposób, że do czwartej siatki oktody doprowadzamy sygnał ok. 570 m, ustawivszy uprzednio przełącznik zakresów na fale średnie. Agregat kondensatorowy ustawiamy na maximum pojemności. Następnie regulujemy indukcyjność 1—2 w zespole $F' 75$ tak aby usłyszeć w głośniku odbierany sygnał. Potem ustawiamy agregat na pojemność minimalną i doprowadzamy z oscylatora sygnał ok. 200 m strojąc trimmerem C_t do usłyszenia najsilniejszego sygnału w głośniku.

U w a g a!!!Firma **WAR-RADIO** została przeniesiona do nowego lokalu**WAR-RADIO**

Wytwórnica części radiowych

od 25.5.37 r. **nowy adres**

0331

Warszawa, **Żytunia 22-32**, tel. 2.74-94

RDZENIE ferroloy
ELIMINATORY Rola
KAPY na lampy
TRANSFORMATORY permaloiiowe Rola
PODSTAWKI LAMPOWE 5 i 8 nóżkowe
PRZELĄCZNIKI antenowe kryte

Technovox
 Warszawa, Elekoralna 14

Cenniki dla P.P. Hurtowników i Odsprzedawców

0330

Następnie czynimy to samo, doprowadzwszy odpowiednio sygnały ok. 570 m i ok. 200 m do zacisku antenowego i dostrajając obwody średniofalowe międzylampowy i wejściowy (najpierw cewki, potem trimmery). Po dokonaniu tego czynimy to samo dla zakresu długofalowego, z tą jednak różnicą, że zestrójamy już tylko cewki na końcu zakresu. Stroimy tu po kolei cewki oscylatora, potem zespołu $F 63$, aż wreszcie cewkę zespołu $F 62$. Cewek krótkofalowych nie zestrójamy, polegając na dokładnym wykonaniu ich oraz na uzgodnieniu pojemności początkowych przy strojeniu zakresu średniofalowego.

Jeśli nie posiadamy oscylatora podręcznego, doprowadzamy antenę do gniazdka antenowego i szukamy na odpowiednim zakresie stacji lokalnej. Ze względu na to, że zespoły $F 91$ są nastrojone przy wypuszczeniu z fabryki na częstotliwość 128 kc, a stosunkowo nieduże pojemności dodatkowe od obwodów anodowych i siatkowych pośredniej częstotliwości niewiele wpływają na rozstrojenie filtrów, to ze-

strojenie ich dokładnie do jednej częstotliwości (ew. nie zupełnie dokładnie do częstotliwości 128 kc — chodzi tylko o nastrojenie na wspólną częstotliwość), nie nastręczy większych trudności. Dalsze zestrójanie niewiele się różni od zestrójania oscylatorem. A więc najpierw zostaje zestrojony oscylator na falach średnich przy pojemności maksymalnej, potem przy pojemności minimalnej, poczem należy przechodzić do strojenia obwodów $F 63$ i $F 62$. W następnej kolejności idzie zakres długofalowy (w sposób analogiczny jak uprzednio opisano). Na zakresie krótkofalowym należy jedynie sprawdzić jakość odbioru.

Odbiornik powinien pracować normalnie z anteną nie dłuższą niż 25 m, choć z drugiej strony dzięki stopniowi wstępnemu może pracować na antenach nawet bardzo krótkich. Odbiornik modelowy, próbowany w lokalu Redakcji wykazywał bardzo dużą czułość i odbierając z dużą siłą, dobrą wiernością i dużą selektywnością pokazał ilość stacji na wszystkich trzech zakresach.

Wszelki radiosprzęt dostarcza po najniższych cenach —

PRZEMYSŁ RADIOWY

„SUPRA”

Warszawa, Zielna 26

Polecamy znane głośniki dynamiczne „Supra” cena zł. 20

0328

L. M. K.

*Chcemy
 silnej floty wojennej*



L. M. K.

i kolonii



Z. Stephan

Nowoczesny nadajnik krótkofalowy

QRO DUŻEJ MOCY

(ciąg dalszy)

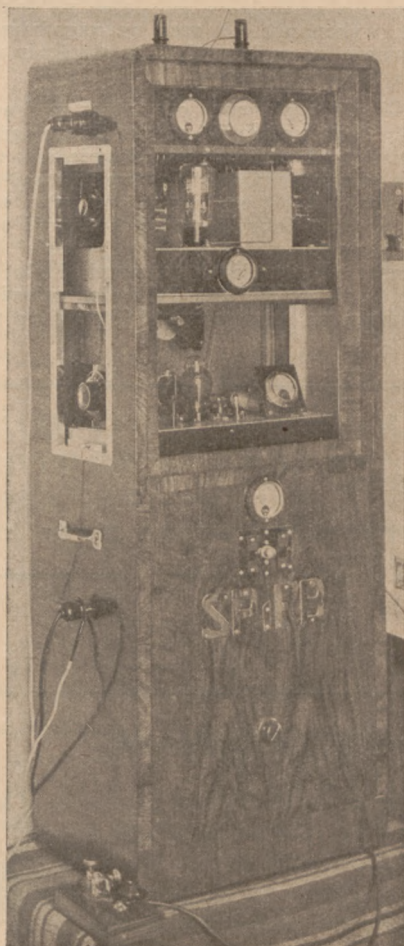
MONTAŻ

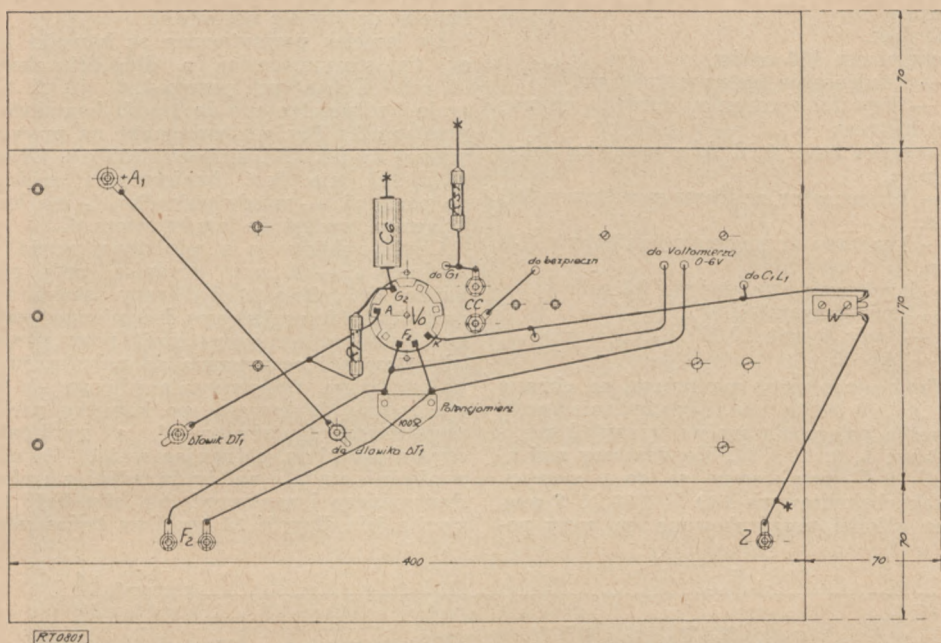
zaczniemy od budowy oscylatora, — później przejdziemy kolejno do: wzmacniacza, zespołu prostowników i wreszcie do modulatora. Jak widać z fotografii ogólnej, stacja zbudowania jest w specjalnej, drewnianej siatce z oszklonym przodem i dwoma wycięciami z boków — dla regulowania aparatury. Kto może, dobrze zrobi, jeśli obmyśli podobnych wymiarów siatkę metalową, — w tym wypadku szkielet robi się z kątowników, wzajemnie ze sobą nitowanych, lub lepiej — spawanych, a ściany z blachy 0,5 — 1 mm. Część modulatoryjna stanowi odrębną całość i jest zwykle umieszczana na stole operatora stacji, przez co, tuż pod ręką, są wszystkie organy modulacji.

Ponieważ wzmacniacze niskiej częstotliwości są szczególnie czułe na zmienne pole magnetyczne transformatorów, modulator należałoby odsunąć możliwie daleko od części prostowniczej nadajnika. Poszczególne człony aparatu montowane są systemem „piętrowym“, — jeden ponad drugim. Na spodzie szafki znajdują się prostowniki, ponad nimi, na specjalnej półce, ustawiony jest oscylator, a jeszcze wyżej stopień wzmacniacza mocy.

Oscylator zmontowany jest na chassis aluminiowym o wymiarach $400 \times 170 \times 70$ mm. Rozstawienie poszczególnych części podają rysunki: 1, 6, 7, 8. Cewka L_1 nawinięta jest na trolitowym, sześciokątnym, żeberkowym walcu o $\varnothing 50$ mm. Ogólna ilość zwoi 12 — 13 drutem miedzianym, posrebrzanym $\varnothing 2$ mm. Drut należy ułożyć w specjalnych uprzednio, najlepiej na tokarce, naciętych rowkach w żeberkach. Skok linii śrubowej (odstęp między zwojami) około 5 mm. Długość uzwojenia wypadnie około 6 cm i w tej odległości należy wmontować zaciski. Cewka zamocowana jest do chassis przy pomocy dwóch gwintowanych prętów $\varnothing 4$ mm w odległości 4 cm od blachy.

* Kondensator C_2 można umieścić wprost na blasze, — gdyż jego rotor i tak łączy się z ziemią, lub jak to jest uwidocznione na fotografii 8 i rysunku 7, na pionowej





Rys. 6.

plytce bakelitowej 16×11 cm, przymocowanej kątownikami do blachy.

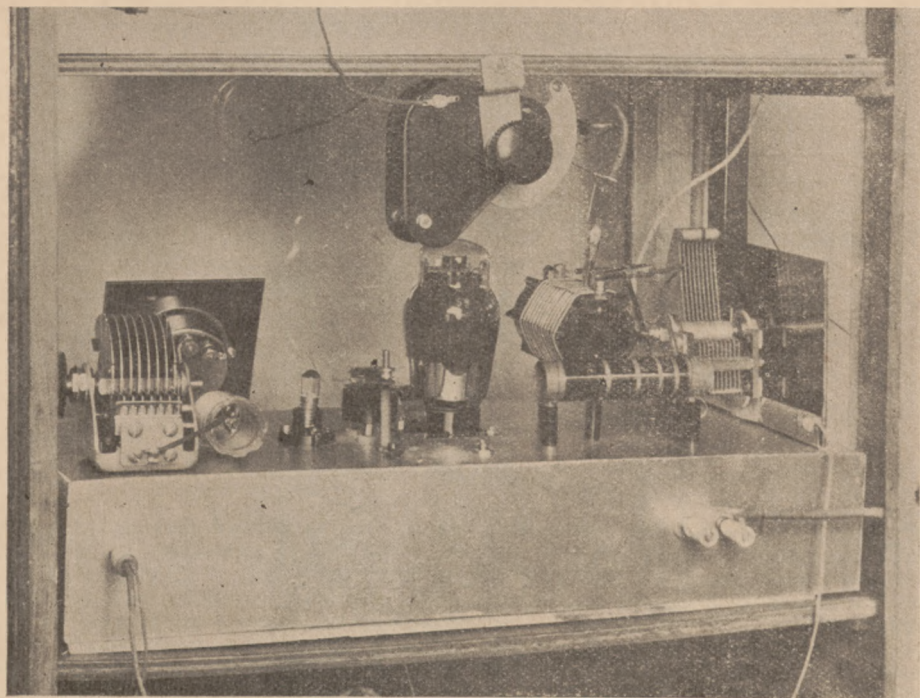
Dławik D_1 nawinięty jest sekcynjnie na rurce preszpawowej o \varnothing 20 mm drutem 0,2 m w emalii w ten sposób, że ilości zwoi na poszczególnych sekcjach są: 15, 25, 50, 75, 100, a odległości między nimi około 2 mm. Przy montażu należy baczyć, aby początek dławika (sekcja 15 zw) był dołączony do anody lampy V_0 .

Oś dławika jest w płaszczyźnie prostopadłej do osi cewki L_2 , a odległość od blachy 35 mm. Potencjometr w przewodach żarzenia lampy V_0 nie jest konieczny, jeśli uzwojenie transformatora zasilające tę lampę ma elektryczny środek połączony z ziemią. Na fotografiach i schemacie montażowym oznaczony jest woltomierz V o zakresie 0 — 6 V. dla kontroli napięcia żarzenia lampy oscylatora, — przy montażu można go pominąć, — gdyż nie jest konieczny. Oprawka kryształu kwarcu zwykle posiada dwie wtyczki połączone z elektrodami. Na te wtyczki przewidziane są dwa gniazda cc w odległości 19 mm od siebie. Podstawkę do bezpiecznika B należy użyć z bakelitu lub porcelany, a zároveň bezpiecznikową na natężenie 0,08 A i 1,5 V. Cewka L_1 nawinięta jest na trolitulowym cylinderku z naciętym rowkiem, o średnicy zewnętrznej około 25 mm. Drut na uzwojenie należy użyć miedziany, posrebrzany o grubości 0,8 mm, — ilość zwoi 14. W aparacie

modelowym ceweczka wisi w powietrzu na drutach, choć lepiej jest ją postawić pionowo i przymocować do chassis, — w tym wypadku dolny jej koniec lutujemy wprost do blachy. Wszelkie połączenia wykonać należy miedzianym, posrebrzanym drutem, izolując i pewnie lutując przewody.

Spis części do oscylatora:

Chassis aluminiowe $400 \times 170 \times 70$ mm.
5 gniazd izolacyjnych — jedno zwykłe.
Wyłącznik W błyskawiczny.
3 m drutu do połączeń — tyleż koszulki izolacyjnej.
Miliamperomierz 0—50 ma. z ruchomą cewką lub elektromagnetyczny.
Płytką bakelitowa $110 \times 160 \times 2$ mm.
2 kątowniki.
2 skale (gałki) \varnothing 5 lub 8 cm.
Podstawka lampowa — 8 nóżek.
Cylinder trolitulowy, żeberkowy \varnothing 5 cm. długości 8 cm.
2,5 m drutu \varnothing 2 mm posrebrzanego.
20 cm gwintowanego pręta \varnothing 4 mm i 8 nakrętek.
2 „krokodyle“.
Rurka preszpawowa \varnothing 20 mm, długość 10 cm.
Drut 0,2 w emalii 17 m.
Korpus trolitulowy \varnothing 25 \times 60 mm.
1,5 m drutu 0,8 mm miedzianego posrebrzanego.



Rys. 8.

niec prętu nakręcamy nakrętkę i dajemy podkładkę metalową $\varnothing 10 - 12$ mm o otworze 5 mm, a następnie bezpośrednio na nią kładziemy nieco większy krążek z cienkiej gumy, i zwykły izolator porcelanowy (Rys. 9a wskazuje półwidok i półprzekrój omawianego wspornika). Teraz należy naciągnąć kawałek rurki gumowej na pręt, chroniącej przed przypadkowym zetknięciem się jego z blachą chassis. Po przełożeniu pręta przez przygotowany otwór w blasze, należy nałożyć drugi izolator i znowu podkładając dwa krążki: jeden gumowy, drugi mosiężny, całość skrócić śrubą. Przy zakręcaniu trzeba sprawdzić, czy pręt jest centryczny z otworem w blasze i czy przypadkiem nie dotyka blachy! Na wystające końce nakładamy cewki wykonane z rurki i ustalając położenie ich osi w odległości 150 mm od chassis, lutujemy do prętów.

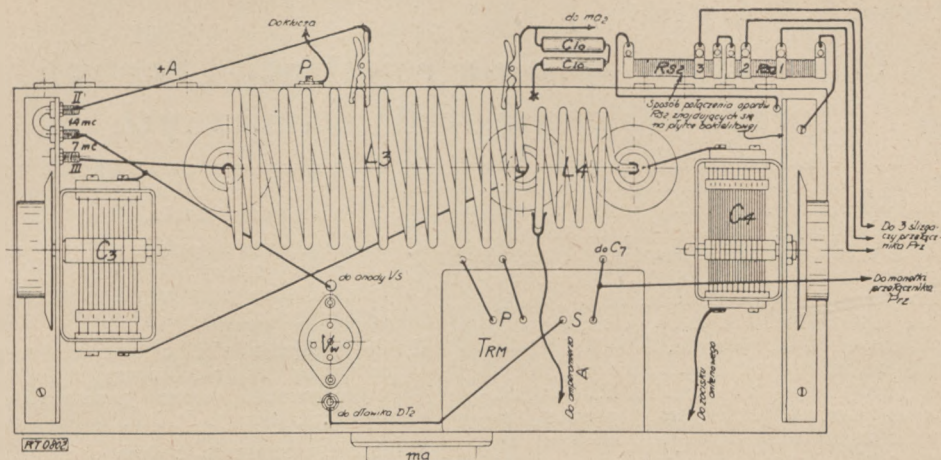
Dławik D_{L_2} jest analogiczny do opisanego już D_{L_1} w oscylatorze.

Transformator T_{rm} najlepiej byłoby zamówić, zaznaczając, że ma być przystosowany swym uzwojeniem pierwotnym do lampy $APP4120$, a uzwojenie wtórne winno mieć przekładnię w stosunku do pierwotnego jak 2 : 3 i nawinięte drutem 0,15 mm w emalii. Można jednak, jak to jest

wykonane w stacji modelowej, zastosować zwykły transformator sieciowy o następującej charakterystyce: uzwojenie sieci 220 V; anodowe 1×320 V 30 mA. W tym wypadku uzwojenie sieci zastosujemy jako uzwojenie wtórne, a uzwojenie anodowe będzie w obwodzie anodowym lampy $APP4120$. Transformator należy ustawić w miejscu, jak to jest podane na rysunku 16 tak, aby wpływ pola transformatorów prostownika był jaknajmniejszy. Oprócz tego dobrze jest całość okapturzyć pudełkiem z grubej blachy żelaznej 1,5 — 2 mm. Potencjometr P ma oś odizolowaną od chassis. Do osi należy przylutować kawałek przewodnika, którego drugi koniec łączy się z gniazdkiem klucza telegraficznego.

Spis części do wzmacniacza.

- C_3 — kondensator mikowy 100 cm.
- C_5 — kondensator powietrzny krótkofalowy 120 cm.
- C_4 — kondensator powietrzny 500 cm.
- C_7 — bloki na 4 mf 750 v.
- C_8 — blok 2 mf 750 v.
- C_6 — kondensatory papierowe 3000 cm.
- C_{10} — 2 kondensatory papierowe 5000 cm
- próba 2000 v połączone szeregowo.
- C_{11} — kondensator elektrolityczny 25 mf 25 v.



Rys. 10.

Chassis aluminiowe $400 \times 170 \times 70$ mm, 2 płytki bakelitowe $160 \times 110 \times 2$ mm, 2 skale średn. 80 mm, 6 kątowników, 7 gniazdek izolowanych, 6 izolatorów (jak w opisie), 50 cm pręta gwintowanego średn. 4 mm z naśrubkami, 3,5 m rurki miedzianej o świetle 4 mm, podkładki mosiężne 10 — 12 mm, dwa uchwyty krokodyle, 3 gniazdka telefoniczne, zwieracz, podkładki do gniazd. Śrubki, podstawka do lampy 5-cio nóżkowa, izolacja do osi potencjometru, 2 m licy transformatorowej, 3 m drutu do połączeń i koszulki izolacyjnej. 2 zaciski do anteny na izolatorach przepustowych.

Prostowniki.

Schematów montażowych dla zespołów prostowniczych podawać nie będziemy, gdyż ustawienie poszczególnych części nie odgrywa decydującej roli. Raczej kierować się należy tu ogólnie znanymi zasadami, łącząc według schematu ideowego rys. 1. Dla orientacji podajemy kilka wskazówek, a więc: prostowniki w tym wypadku dobrze jest zbudować na silnej, najlepiej z dykty, zrobionej podstawie o grubości około 15 mm i wymiarach 450×250 mm. Wszystkie transformatory jak i dławiki, należy przykręcać przy pomocy śrub do drzewa, w ten sposób, aby stały możliwie prostopadłe do siebie. Rozwiązać możemy to w ten sposób, że transformatory stawiamy obok siebie rdzeniami równoległe, a grupę trzech dławików, między sobą równoległych, ustawiamy tak, aby były do nich prostopadłe. Transformatory Trs_2 i Trs_3 są typu płaszczowego, ze względu na trudność wycięcia blaszek na rdzeń płaszczowy transformatora Trs_4 , dajemy typ tak zwany rdzeniowy. W handlu niema takich transformatorów jak Trs_4 , to też wypadnie, albo go u jednej

z firm zamówić, lub też, co się znacznie taniej kalkuluje, nawinąć samemu. Amatorów budowy takiego transformatora odsyłam we wszystkich szczegółach do broszurki wydanej nakładem „RA” p.t. „Obliczanie transformatorów małej częstotliwości za pomocą tablic” — autor: p. inż. E. Tolłoczko, skąd zostały wzięte następujące wyliczenia. Transformator Trs_3 powinien dostarczać około 1000 V przy prądzie 100 mA, przy czym winien mieć odgałęzienia na: 400, 600 i 800 V. Poza tym ma mieć dwa uzwojenia żarzenia; — jedno na 4 V 2 A, drugie na 2×2 V 2 A, wreszcie uzwojenie pierwotne, przystosowane do sieci prądu zmiennego 120 i 220 Volt.

Uzwojenia należy nawinąć na specjalnym szkieletie złożonym z kilku przegródek, przeznaczonych dla rozmaitych napięć. Szkieletów takich sklejących z prespanu 1 — 1,5 mm i posiadających kształt szpuli o wewnętrznym otworze kwadratowym 33×33 mm należy przygotować dwa. Na jednym nawinięte będzie całe uzwojenie anodowe w pięciu sekcjach, każda po 1100 zwoi drutem 0,28 mm w emalii. Wszystkie sekcje powinny być dobrze od siebie odizolowane przegródkami z prespanu, a nadto w każdej z nich co dwie, trzy warstwy drutu trzeba dać opaskę z naparafinowanego, cienkiego papieru, izolując w ten sposób partie warstw od siebie. Nawijając należy ściśle, zwój przy zwoju, wszystkie sekcje w jednym kierunku. Końcówki uzwojeń lutujemy do elastycznej licy transformatorowej i wyprowadzamy na zewnątrz. Łączyć sekcje trzeba w ten sposób, aby koniec jednej był zlutowany z początkiem sekcji następnej. Od miejsc zlutowań dajemy odgałęzienia, które później przy montażu trzeba będzie skierować do przełącznika. (D. c. n.).

Adokat H. Gołogórski

Instrukcja w sprawie rejestracji i kontroli przedsiębiorstw radiotechnicznych

Art. 13 ustawy o poczcie, telegrafii i telefonii z dn. 3.VI. 1934 r. przewiduje dla przedsiębiorstw radiotechnicznych specjalną rejestrację i kontrolę ich działalności. Wobec tego, że w rozwinięciu tego przepisu wydano szereg dodatkowych, uzupełniających przepisów (np. rozporz. Min. Przemysłu i Handlu z 10.X. 1924, stosowane dotychczas do Ustawy z dn. 3.VI. 34 r.)—urzędy rejonowe telefoniczno-telegr., którym zlecono wykonywanie odnośnej kontroli, nie raz bezwiednie przyczyniały przedsiębiorstwom radiotechnicznym wiele kłopotów i utrudnień z powodu błędnej lub wadliwej interpretacji odnośnych przepisów. Aby ten niepożądany stan rzeczy uchylić, Dyrekcja Okręgu Poczty i Telegrafów w Warszawie, wydała i załączyła do swego „Dziennika Zarządzeń“ (Nr. 19 z r. 1936) „Instrukcję w sprawie rejestracji i kontroli przedsiębiorstw radiotechnicznych“, która ujmuje w sposób wyczerpujący stosunek przedsiębiorstw radiotechnicznych do obowiązujących je w chwili obecnej postanowień ustawowych. Jak specjalnie zaznaczono, instrukcja ta służyć ma w szczególności personelowi pocztowo - telegraf. dla zorientowania się w poruszonych w tej Instrukcji kwestiach, zwłaszcza dotyczących sposobu rejestrowania się przedsiębiorstw radiotechnicznych, a to „w celu należytego informowania zainteresowanych w tej sprawie osób lub firm“. Właśnie o to należyte informowanie zainteresowanych — chodzi, albowiem skutkiem nienależytego, jak dotąd, informowania, zainteresowane przedsiębiorstwa radiotechniczne narażone były często na niezasłużone straty. Dlatego, nie od rzeczy będzie, jak sądzimy, omówienie wydanej niedawno Instrukcji i zapoznanie ogółu radiotechników z istotniejszymi jej postanowieniami.

Jak wiadomo, w myśl art. 13 ustawy o poczcie, telegrafii i telefonii przedsiębiorstwa radiotechniczne przemysłowe, wytwarzające sprzęt radiotechniczny, jako też przedsiębiorstwa handlowe, trudniące się sprzedażą tego sprzętu, obowiązane są:

- b) do prowadzenia parafowanych przez Dyrekcję P. i T. ksiąg przychodu i rozchodu radiosprzętu,
- c) do dostarczania sprzętu radiowego, objętego rejestracją wyłącznie tylko osobom, które przy kupnie wykażą się „kartą rejestracyjną“,
- d) do poddania się, w zakresie obrotu sprzętem radiotechnicznym, kontroli wykonywanej przez przedstawicieli Dyrekcji Okręgu P. i T.

Odnośnie pierwszego z tych obowiązków, to jest obowiązku zarejestrowania się, rozporządzenie Ministra Przemysłu i Handlu z dn. 10.X. 1924 r. (§ 27 i 28) stanowi, że przedsiębiorstwa zamierzające przystąpić do wytwarzania radiosprzętu lub do handlu tym sprzętem, bez względu na to, czy sprzęt radiotechniczny będzie stanowił wyłączny, czy też uboczny obiekt produkcji lub handlu, bądź też, czy sprzedaż dokonywana będzie na własny lub cudzy rachunek, winny zarejestrować się w terytorialnie właściwej Dyrekcji Okręgu P. i T. i uzyskać zezwolenie na wytwarzanie i przetwarzanie sprzętu radiowego oraz na handel tym sprzętem. W praktyce jednak wytwórnie radiotechniczne na razie rejestrowane są przez Ministerstwo Poczty i Tel., dokąd też należy bezpośrednio przysyłać dokumenty rejestracyjne. Do deklaracji rejestracyjnej należy dołączyć: a) odpis świadectwa przemysłowego (wzgl. handlowego) rejestralnie uwierzytelniony, b) wypis z rejestru handlowego, poświadczony przez sąd (tylko w przypadku, gdy przedsiębiorstwo stanowi spółkę handlową), c) „dowód wpłaty“ na zł. 5.— Tyle — co do kwestii rejestracji.

§ 6 rozporządzenia Ministra Przemysłu i Handlu stanowi, że przedsiębiorstwa radiotechniczne, tak wytwórnie, jak i handlujące radiosprzętem, po uzyskaniu „potwierdzenia zgłoszenia“ winny prowadzić parafowaną przez Dyrekcję Okręgu Poczty i Tel. ksiągkę przychodu i rozchodu radiosprzętu, w której na przychód winny wpisywać wyprodukowany lub zakupywany do handlu radiosprzęt, natomiast w rozchodzie — nabywców tego sprzętu. Stosownie do § 7 o-

Szczytem doskonałości jest

Prostokątna Mikrometryczna skala

URMA

M. Urban Warszawa, Ordynacka 3

omawianego rozporządzenia w paraflowanej książce przychodu i rozchodu radiosprzętu, firma obowiązana jest notować zarówno w przychodzie jak rozchodzie następujące artykuły radiotechniczne: 1) radioodbiorniki, 2) wzmacniaki (amplifikatory), 3) lampy katodowe (z wyjątkiem lamp prostowniczych), 4) słuchawski radiofoniczne (powyżej 1000 omów na parę), 5) głośniki i t.zw. głośnice przystosowane do odtwarzania produkcji fonicznych, 6) kondensatory o zmiennej pojemności, 7) transformatory niskiej i wysokiej częstotliwości, 8) wariometry (cewki sprężone) oraz 9) cewki do obwodów niskiej i wysokiej częstotliwości (wszelkiego rodzaju i typów).

§ 8 omawianego rozporządzenia reguluje kwestię, komu mogą być sprzedawane wymienione przed chwilą artykuły radiotechniczne. Mianowicie — tylko osobom, które przy zakupie wykażą się: bądź „potwierdzeniem zgłoszenia“, wydanym przez Min. P. i T. na prawo prowadzenia wytwórni radiotechnicznej (względnie takimiż „potwierdzeniem“ na prawo handlu sprzętem radiotechnicznym) bądź „kartą rejestracyjną“ na prawo zakupu, założenia i korzystania z radioodbiornika, wydana przez którykolwiek urząd pocztowo - telekomunik. w Polsce. Instytucje urzędowe, cywilne i wojskowe, nabywające radiosprzęt wyłącznie dla celów służbowych, a także wyższe zakłady naukowe i średnie zakłady techniczne, w których programie nauczania znajduje się radiotechnika, nabywające radiosprzęt wyłącznie dla celów doświadczalnych, nie są obowiązane przy nabywaniu tegoż sprzętu, wykazywać się „kartą rejestracyjną“.

Kontrola przedsiębiorstw radiotechnicznych w zakresie obrotu radiosprzętem, wykonywana jest bądź przez specjalnych kontrolerów przy Dyrekcji Okręgu P. i T., bądź też przez wyznaczonych do tego celu urzędników z urzędów telefon. - telegr. Do obowiązków kontrolerów firm radiotechnicznych należy:

a) sprawdzenie, czy wytwórnie sprzętu radiotechnicznego i przedsiębiorstwa handlujące tym sprzętem, posiadają wspomniane wyżej „potwierdzenia zgłoszeń“.

b) czy prowadzą paraflowane przez Dyrekcję P. i T. księgi przychodu i rozchodu radiosprzętu i czy dokonywane w tych księgach zapisy, zgodne są z ustalonym w omawianej Instrukcji, sposobem ewidencji nabywanego i sprzedawanego radiosprzętu, w szczególności zaś

c) czy sprzęt radiotechniczny dostarczany jest osobom lub firmom uprawnionym do nabywania i posiadania tego sprzętu.

(Kontrolerzy uprawnieni do przeprowadzania kontroli przedsiębiorstw radiotechnicznych są zaopatrzeni w specjalne legitymacje z fotografią).

Przedsiębiorstwa radiotechniczne obowiązane są ułatwiać organom kontrolnym przeprowadzanie kontroli obrotu radiosprzętu przez okazanie kontrolerowi nie tylko książki przychodu i rozchodu radiosprzętu, lecz i dotyczących dokumentów i rachunków.

Podczas sprawdzania remanentu, znajdującego się na składzie sprzętu radiotechnicznego, kontroler winien zwracać baczną uwagę, czy opakowanie towarów (np. lamp katodowych) nie jest uszkodzone, a jeśli tak, to winien starać się sprawdzić, czy zawarty w uszkodzonym opakowaniu towar nie jest zużyty lub też, czy opakowanie odpowiada napisom, umieszczonym na tym opakowaniu. Podobnie winien kontroler zwracać uwagę, czy ilość lamp katodowych i innego radiosprzętu, uszkodzonych podczas prób aparatów, nie jest rażąco wielką.

Jeżeli właściciel wytwórni lub przedsiębiorstwa handlującego sprzętem radiotechnicznym uniemożliwia kontrolerowi wykonywanie czynności kontrolnych, jako też jeżeli zachodzi konieczność i podstawa do przeprowadzenia ściślejszej rewizji w lokalu firmy, kontroler winien zwrócić się do organu władz bezpieczeństwa, celem współdziałania przy kontroli, spisania odpowiedniego protokołu i pociągnięcia winnych uniemożliwienia kontroli do odpowiedzialności karno - administracyjnej.

We wszystkich wypadkach ujemnego wyniku kontroli obrotu radiosprzętem właściciel wzgl. odpowiedzialny zarządzający, pociągani są do odpowiedzialności karno - administracyjnej. W tych wszystkich wypadkach, odcinając protokół kontroli przesyłany jest przy odpowiednim piśmie do właściwego terytorialnie starostwa z wnioskiem o ukaranie winnych przekroczeń przepisów obowiązujących firmy radiotechniczne i określonych w ustawie o poczcie, telegrafii i telefonii.



Podróżuj samolotami „Lot“.

PORADY TECHNICZNE

WARUNKI UDZIELANIA PORAD

1) Redakcja będzie udzielać porad technicznych **BEZPŁATNIE** na trzy pytania ustnie lub listownie. Za każde następne pytanie obowiązuje opłata w wysokości 25 gr. Do listu należy dołączyć znaczek pocztowy (25 gr.) na odpowiedź niezależnie od opłaty za poradę oraz jeden z właściwych kuponów (data), zamieszczonych w bieżącym numerze „Radiotechnika”. Listy nieodpowiadające wymienionym warunkom pozostaną bez odpowiedzi.

2) Ustne porady będą udzielane w lokalu Redakcji, we czwartki od godziny 18.00 — 19.00. Okazanie właściwego kuponu obowiązuje. Za sprawdzenie montażu odbiornika, części, napięcie i t. p. będzie pobierana opłata.

3) Do poradni „Radiotechnika” należy adresować:

„Radiotechnik”, Warszawa, ulica Złota 32, m. 3.

Porady Techniczne.

UWAGA: Redakcja zastrzega sobie prawo nieudzielania odpowiedzi i zwraca nadesłaną opłatę, po potrąceniu porta. Odpowiedzi na porady listowne udzielane są w terminie dwutygodniowym.

KUPONY NA PORADY TECHNICZNE

RADIOTECHNIK Nr. 6	RADIOTECHNIK Nr. 6	RADIOTECHNIK Nr. 6	RADIOTECHNIK Nr. 6
KUPON A	KUPON B	KUPON C	KUPON D
na 3 pytania	na 3 pytania	na 3 pytania	na 3 pytania
Ważny do 5/VIII 1937	Ważny do 12/VIII 1937	Ważny do 19/VIII 1937	Ważny do 26/VIII 1937

PRENUMERATA (za pełne okresy kalendarzowe): kwartalne 2 zł. 70 gr.; półroczna 5 zł., roczna 9 zł. *Za pobraniem pocztowym miesięczników Administracja nie wysyła.* Wpłaty należy przysyłać na Konto czekowe P. K. O. 2366 lub pod adresem Administracji Warszawa, ulica Złota 32, m. 3. Pojedynczy numer — 1 zł., z przesyłką — 1 zł. 20 gr.

OGŁOSZENIA. Ceny ogłoszeń na zapytanie.

Naczelný Redaktor przyjmuje w czwartki od godz. 18 — 19.

Redakcja zastrzega sobie prawo robienia poprawek w rękopisach.

Przedruk artykułów wzbroniony.

Nadesłanych rękopisów nie zwraca się.

Redaktor naczelny i odpowiedzialny:

Inż. Karol Witkowski

Wydawca:

Mieczysław Kuczyński