

ZZd-114

(715)

~~ser. 11.01.1985~~

~~PT-2~~

INSTRUKCJA OBSŁUGI

Generator funkcyjny-wobulator
typ POF-10

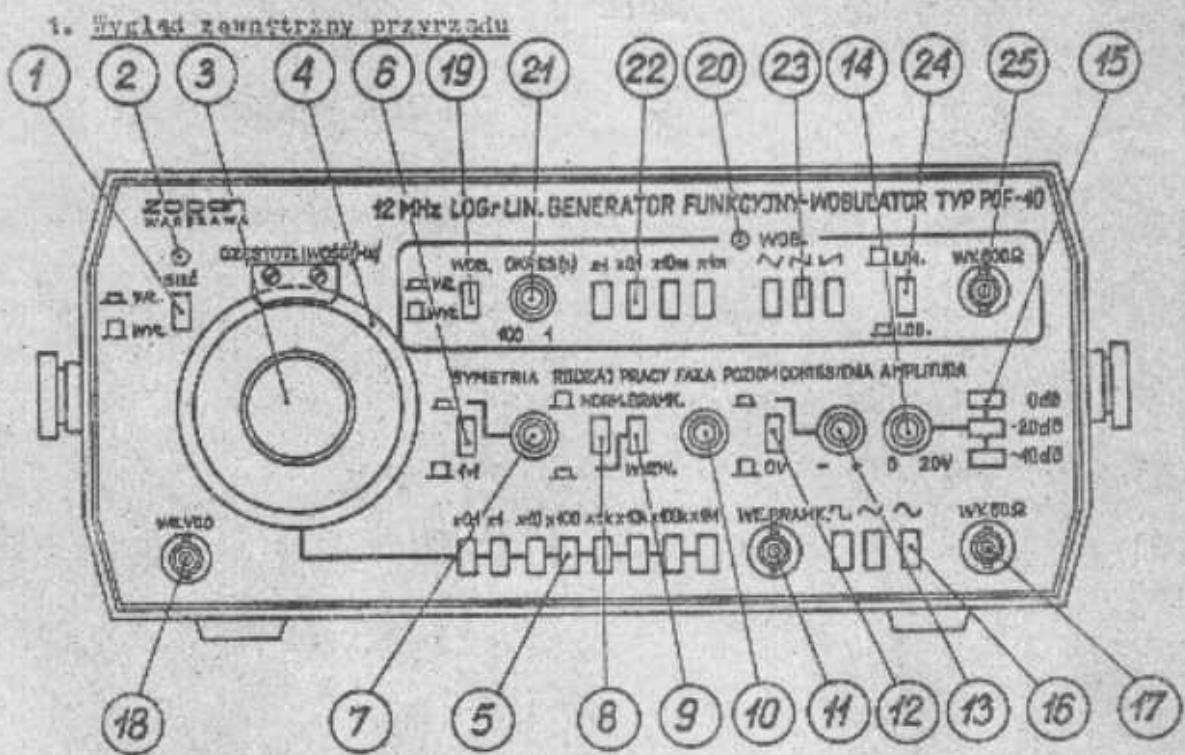
- dwa generatory w jednej obudowie
- sinusoidalny, trójkątny i prostokątny kształt przebiegów wyjściowych
- zakres częstotliwości 0,01 Hz - 12 MHz
- regulowana symetria przebiegów
- brzmowanie i wyzalanie z jednoczesną regulacją fazy
- wewnętrzne wobulowanie przebiegiem liniowo bądź logarytmicznie narastającym

Zakład Opracowań i Produkcji Aparatury Naukowej ZOPAN
Warszawa, ul. Stalingradzka 29/31 tel. 11-30-61

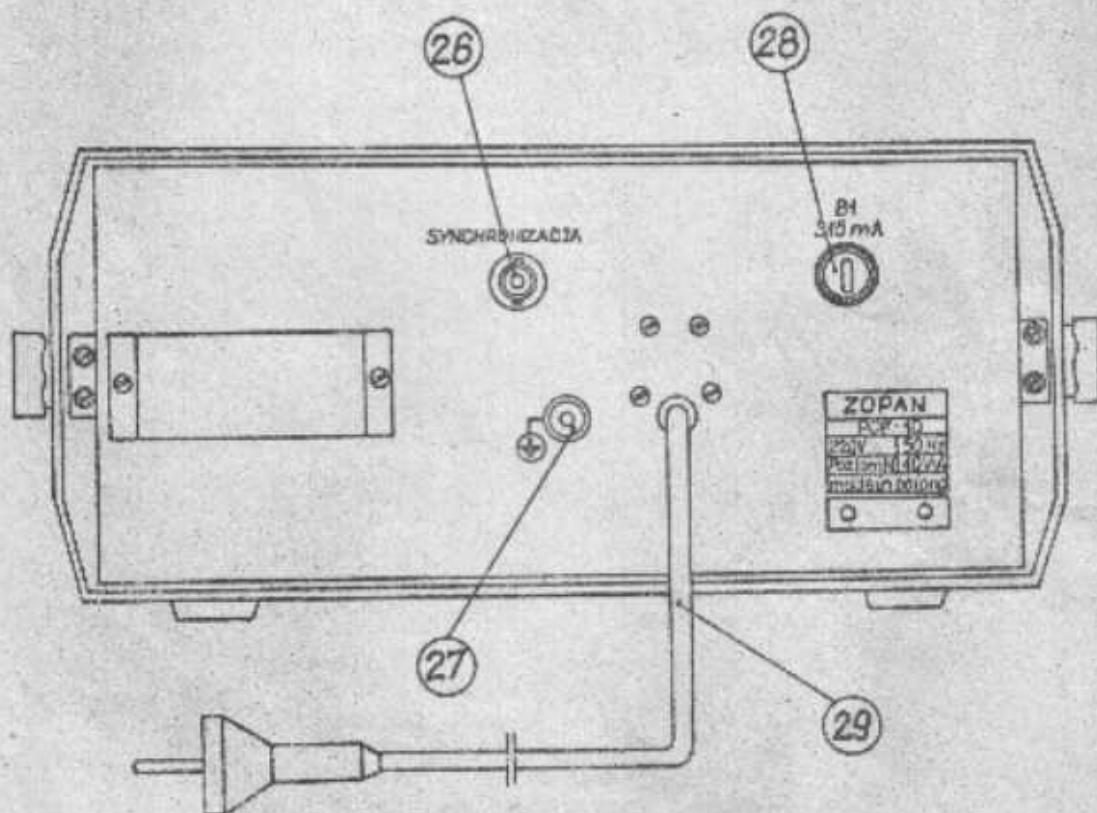
S P I S T R E S C I

1. Wygląd zewnętrzny przyrządu	str. 4	9.1. Sposób
2. Przeznaczenie przyrządu	" 7	9.2. Korekcia
3. Wypożyczenie	" 7	9.2.1. Korekcia podst.
4. Dane techniczne	" 8	9.2.2. Korekcia nieli
5. Zasada działania i budowa przyrządu	" 14	9.2.3. Korekcia pomo
5.1. Zasada działania	" 14	9.2.4. Korekcia gener
5.1.1. Zasada działania generatora podstawowego	" 14	9.3. Sprawd
5.1.2. Zasada działania generatora pomocniczego	" 17	9.4. Wskazó
5.2. Szczegółowy opis schematu ideoowego	" 18	10. Sprawd
5.2.1. Wzmocniacz sterujący i układ regulacji symetrii	" 18	11. Przech
5.2.2. Źródła prądowe	" 21	11.1. Przech
5.2.3. Wzmocniacz separujący	" 21	11.2. Trasm
5.2.4. Układ komparatora	" 22	12. Załączn
5.2.5. Układ formowania przebiegu sinusoidalnego	" 22	
5.2.6. Układ brzmianowania i wyzwalania	" 23	
5.2.7. Układ wytwarzania przebiegów liniowo zростających generatora wobulującego	" 30	
5.2.8. Układ wzmocniacza antilogarytmicznego	" 30	
5.2.9. Wzmocniacz wyjściowy	" 32	
5.2.10. Zasilacz	" 33	
5.3. Konstrukcja	" 33	
6. Ogólne wytyczne eksploatacji i bezpieczeństwa obsługi przyrządu	" 34	
6.1. Ogólne wytyczne eksploatacji	" 34	
6.2. Przepisy bezpieczeństwa obsługi	" 35	
7. Przygotowanie przyrządu do pracy	" 35	
8. Obsługa przyrządu	" 35	
9. Konserwacja i naprawy przyrządu	" 36	

9.1.	Sposób uzyskiwania dostępu do wnętrza przyrządu	str. 36
9.2.	Korekcja przyrządu	" 37
9.2.1.	Korekcja częstotliwości i symetrii generatora podstawowego	" 37
9.2.2.	Korekcja całkowitego współczynnika zmniejszenia niewielkimi przebiegu sinusoidalnego	" 38
9.2.3.	Korekcja okresu i symetrii generatora pomocniczego	" 39
9.2.4.	Korekcja amplitudy przebiegów wyjściowych generatora pomocniczego	" 39
9.3.	Sprawdzenie napięć	" 40
9.4.	Wskazówki dotyczące lokalizacji uszkodzeń	" 41
10.	Sprawdzenie stanu technicznego	" 43
11.	Przechowywanie i transport	" 45
11.1.	Przechowywanie	" 45
11.2.	Transport	" 46
12.	Zakłoszki	
	Wykaz elementów	09-6861-3129/1
	Wyposażenie	00-6861-3129/2
	Schematy ideowe	
	Generator podstawowy	SH-6861-573
	Generator pomocniczy	SA-6861-574
	Uzmacniacz wyjściowy	SB-6861-552
	Schemat montażowy	
	Generator funkcyjny- regulator	H-5851-539



rys. 1



rys. 2

1. Wyłącznik
rzędu o
zuje si
2. Wskala
3. Skala
ustawi
4. Skala
5. Przel
kres
ćel
czyst
ezalik
6. Wla
7. Pulso
8. Term
9. Term
10. Cz
11. Cz
12. Cz

1. Wyłącznik sieci. Wciśnięcie klawisza powoduje podłączenie przyrządu do sieci. Włączenie przyrządu do sieci dodatkowo zignalizuje się wskaźnikiem /2/.
2. Wskaźnik włączenia przyrządu do sieci.
3. Skala częstotliwości umożliwiająca wraz z przekształtnikiem /5/ ustawienie żąданej częstotliwości.
4. Skala umożliwiająca ustawienie górnej granicy wobudowania.
5. Przelotnik klawiszowy umożliwiający włączenie żądanej podzakresu częstotliwości /mnożnik/. Wartość generowanej częstotliwości odczytuje się przez pomnożenie wartości ustawionej na skali częstotliwości /3/ przez współczynnik ustawiony za pomocą przelotnika /5/.
6. Włącznik okręgu regulacji symetrii generowanych przebiegów. Wciśnięcie klawisza pozwala na ustawienie żądanej symetrii za pomocą pokrycia /7/.
7. Pokrycie, umożliwiające przy wciśniętym klawiszem /6/ ustawienie żądanej symetrii przebiegu.
8. Przelotnik klawiszowy umożliwiający wybór rodzaju pracy. Gdy jest w pozycji wyciągniętej, praca jest ciągła, natomiast gdy jest w pozycji wciągniętej o rodzaju pracy decyduje przelotnik /3/.
9. Przelotnik klawiszowy rodzaju pracy. Wciśnięcie klawisza powoduje pracę przyrządu wyzwalaną przebiegiem podanym na gniazdo /11/, natomiast wyciągnięcie klawisza powoduje pracę przyrządu bramkowaną przebiegiem podanym na gniazdo /11/.
10. Pokrycie umożliwiające regulację faz przebiegów wyzwalanych i bramkowanych, działające, gdy klawisz przelotnika /8/ jest wciśnięty.
11. Gniazdo mającawe dla przebiegów bramkujących wyzwalających.

12. Przełącznik klawiszowy umożliwiający włączenie układu regulacji poziomu odniesienia napięcia wyjściowego za pomocą pokrętła /13/.
13. Pokrętło umożliwiające regulację poziomu odniesienia napięcia wyjściowego.
14. Pokrętło umożliwiające, wraz z przełącznikiem klawiszowym /15/, ustawienie żądanej wartości napięcia wyjściowego.
15. Przełącznik klawiszowy umożliwiający wraz z pokrętłem /14/ ustawienie żądanej wartości napięcia wyjściowego.
16. Przełącznik klawiszowy umożliwiający wybór kształtu napięcia wyjściowego.
17. Gniazdo wyjściowe przyrządu.
18. Gniazdo wejściowe do zewnętrznego sterowania napięciowego częstotliwością generatora.
19. Przełącznik klawiszowy włączający wewnętrzne wobulowanie. Włączenie wobulowania sygnalizuje świecenie się wskaźnika /20/.
20. Wskaźnik włączenia wewnętrznego wobulowania.
21. Pokrętło umożliwiające, wraz z przełącznikiem klawiszowym /22/, ustawienie żądanego okresu przebiegu wobulującego.
22. Przełącznik klawiszowy umożliwiający włączenie żadnego podzakresu okresu przebiegu wobulującego /mnożnik/.
23. Przełącznik klawiszowy umożliwiający wybór kształtu napięcia wobulującego.
24. Przełącznik klawiszowy umożliwiający zmianę charakterystyki napięcia wobulującego z liniowej na logarytmiczną. Przy włączeniu klawisza napięcie wobulujące narasta logarytmicznie.
25. Gniazdo wyjściowe napięcia wobulującego.
26. Gniazdo wyjściowe przebiegów synchronizujących.

27. Zacisk służący do uziemienia przyrządu.

28. Gniazdo bezpiecznika.

19. Sznur sieciowy.

2. Przeznaczenie przyrządu

Generator funkcyjny-wobulator typ PGF-10 stanowi nowoczesne
rodzaj sygnału sinusoidalnego, trójkątnego i prostokątnego w
widokim zakresie częstotliwości 0,01 Hz - 12 MHz.

Istnieje możliwość regulacji symetrii przebiegów wyjściowych
bramkowania ich lub wyzwalania po jedynego impulsu o żądanym
kształcie. W przypadku, gdy przyrząd jest bramkowany lub wyzwa-
lany istnieje możliwość regulacji fazy w zakresie $\pm 90^\circ$. Przyrząd
posiada dodatkowy wewnętrzny generator przebiegu trójkątnego,
liniowe narastającego liniowo opadającego lub logarytmicznie na-
rastającego i opadającego.

Umożliwia to wewnętrzne wobulowanie. Zastosowanie dodatkowej
skali umożliwia ustalenie dalszej i górnej częstotliwości przebie-
gu wobulowanego. Przebieg wobulujacy jest wyprowadzony na zewnątrz,
co pozwala, pod doprowadzeniu go do wzmacniacza podstawy czasu
osyloskopu lub rejestratora, badać liniową charakterystykę ukła-
dów elektronicznych.

Parametry generatora PGF-10 stawiają go w rzędzie przyrządów szcze-
gólnie przydatnych w laboratoriach naukowo-badawczych i dydaktycz-
nych oraz przy badaniu układów sterowania i regulacji w takich
dziedzinach jak automatyka, geofizyka, medycyna czy technika jądro-
wa.

3. Wyposażenie

Instrukcja obsługi	- 1 szt.
Wkładka topikowa aparatuwa WTAT 315 mč	- 1 szt.
Sznur połączeniowy 2 x BNC KC-44-01-7	- 1 szt.
Obciążenie 50 Ohm C-4199-06J-1	- 1 szt.

4. Dane techniczne

/Parametry przebiegów wyjściowych określone są dla max napięcia wyjściowego i przy przestrajaniu 1 : 12/

4.1. Wyjście główne

4.1.1. Zakres częstotliwości:

0,01 Hz - 12 MHz

podzakres x 0,1 : 0,01 Hz - 1,2 Hz

podzakres x 1 : 0,1 Hz - 12 Hz

podzakres x 10 : 1 Hz - 120 Hz

podzakres x 100 : 10 Hz - 1,2 kHz

podzakres x 1 k: 100 Hz - 12 kHz

podzakres x 10 k: 1 kHz - 120 kHz

podzakres x 100 k: 10 kHz - 1,2 MHz

podzakres x 1 M: 100 kHz - 12 MHz

4.1.2. Uchyb skalowania

częstotliwości /z wyjątkiem

podzakresu x 1 M/:/przełącznik SYMETRIA w położeniu 1:1/ <± 5% od maksymalnej wartości podzakresu

podzakres x 1 Hz: <± 10% od maksymalnej wartości podzakresu

4.1.3. Niestabilność częstotliwości

/po 1 h od momentu włączenia/

krótkookresowa: ±0,2%/15 min

długoookresowa: ±0,4%/7h

4.1.4. Współczynnik temperaturowy

częstotliwości: ±0,2%/1°C

4.1.5. Zmiana częstotliwości

przy zmianie napięcia

sieci o ±10%:

≤ 1%

4.1.6. Kształt

wyjści

4.1.7. Maksymalny wyłys obciąż

4.1.7.1. Zakres reg

4.1.7.2. Zakres poda

4.1.7.3. Calko

4.1.7.4. Zmiany

4.1.6. Kształt napięcia

wyjściowego:

przebieg sinusoidalny, trójkątny
lub prostokątny i w/w przebiegi bramkowa-
ne bądź wyzwalane z regulowaną fazą,
regulowaną symetrią, wobudowane oraz
regulowany poziom napięcia odniesie-
nia

4.1.7. Maksymalne napięcie

wyjściowe /Upp/ bez
obciążenia:

20 V

4.1.7.1. Zakres płynnej

regulacji: $\geq 10 - 1$

4.1.7.2. Tłumik:

-20 dB, -40 dB

4.1.8. Zmiana napięcia przy

przestrażaniu /z wyjątkiem

podzakresu x 1 M: $\leq 0,5$ dB

na podzakresie x 1 M: $\leq 1,5$ dB

4.1.9. Całkowity uspójczynnik

zmniejszań sieliniowych

napięcia sinusoidalnego

10 kHz - 50 kHz: $\leq 1\%$

50 kHz - 500 kHz: $\leq 2\%$

ponad 500 kHz: wszystkie harmoniczne tłumione

więcej niż 30 dB

4.1.10. Sieliniowość napięć

trójkątnego

do 100 kHz: $\leq 1\%$

100 kHz - 1 MHz: $\leq 2\%$

1 MHz - 12 MHz: $\leq 15\%$

4.1.11. Asymetria napięcia

trójkątnego do 1 MHz: $\leq 2\%$

1 MHz - 12 MHz: $\leq 5\%$

4.1.17.2.

4.1.12. Czas narastania impulsu:

prostokątnego: $\leq 30 \text{ ns}$

4.1.17.3.

4.1.13. Zwiększenie wierzchołka
impulsu prostokątnego
/suma przerzutu wierzchołko-
wego i zwisu/ oraz przerzut
przedni i tylny: $\leq 10\%$

4.1.17.3.1

4.1.14. Wypełnienie impulsów
prostokątnych

do 1 MHz: $48\% - 52\%$

1 MHz - 12 MHz: $45\% - 55\%$

4.1.15. Poziom napięcia
odniesienia na wyjściu
/bez obciążenia/:

$-10 \text{ V} - +10 \text{ V}$ /poziomu napięcia
stalego plus napięcie zmienne
nie może być wyższy od $\pm 10 \text{ V}$ /

4.1.17.3.2

4.1.16. Regulacja symetrii
z wyjątkiem podzakresu
 $\times 1 \text{ M}$:

$20 : 80 - 80 : 20$

4.1.17.

4.1.17. Różne tryby pracy:

normalny, wyzwalany, bramkowy
oraz wehulowany

4.2. Wy-

4.2.1. Wy-

4.1.17.1. Wejście do impulsu

bramkujący i wyzwalający: sygnał TTL logika ujemna

4.1.17.2. Regulacja fazy
impulsów bramkowanych
lub wyzwalanych z
wyjątkiem podzakresu
 $\times 1 \text{ ms}$

$\pm 90^\circ$

4.1.17.3. Rodzaj wobuleowania: zewnętrzne i wewnętrzne

4.1.17.3.1. Wobulewanie wew-
nętrzne

maksymalny zakres
wobuleowania: 1 - 100
kształt napięcia
wobulującego: trójkątny, liniowo narastający
i opadający oraz logarytmicz-
nie narastający i opadający
okres napięcia
wobulującego 100 s - 1 ms

4.1.17.3.2. Wobulewanie zewnętrzne

maksymalny zakres
przesadzania: 1000 : 1
napięcie
wejściowe: 0 - -5V $\pm 10\%$

4.1.18. Impedancja krótka: 50 Ohm $\pm 2\%$

4.2. Wyjście generatora wobulującego

4.2.1. Okres 100 s - 1 ms
podzakres x 1 : 100 s - 1 s
podzakres x 0,1 : 10 s - 0,1 s
podzakres x 10 ms 1 s - 10 ms
podzakres x 1 ms 100 ms - 1 ms

4.2.2. Minimalny zapas ustalenia granicznych wartości okresu na każdym podzakresie:	10 %	4.2.11. Nieliniowość liniowa i liniowa
4.2.3. Niestabilność okresu /po 1 h od momentu włączenia/ krótkookresowa:	$\pm 0,2\% / 15 \text{ min}$	4.2.12. Odchylenie logarytmiczne narastającego i malejącego
długoterminowa:	$\pm 0,4\% / 7\text{h}$	
4.2.4. Współczynnik temperaturowy okresu:	$\pm 0,2\% / 1^\circ\text{C}$	4.2.13. Impulsowość
4.2.5. Zmiana okresu przy zmianie napięcia sieci $0 \pm 10\%$:	$\leq 1\%$	4.3. Wyjście z ustawienia
4.2.6. Kształt napięcia wyjściowego:	przebieg trójkątny, liniowo narastający, liniowo opadający logarytmicznie narastający, logarytmicznie opadający oraz logarytmicznie narastający i opadający	4.3.1. Skokowy
4.2.7. Napięcie wyjściowe /Upp/ bez obciążenia:	$+3 \text{ V} \pm 10\text{V}$	4.3.2. Ciągły
4.2.8. Zmiana napięcia przy przestroju:	$\leq 1 \text{ dB}$	4.3.3. Ciągły
4.2.9. Nieliniowość napięcia trójkątnego:	$\leq 1 \%$	4.3.4. Ciągły
4.2.10. Asymetria napięcia trójkątnego:	$\leq 3 \%$	

2.2.11.	Nieliniowość napięcia liniowego narastającego i liniowo opadającego:	$\leq 1\%$
2.2.12.	Odechyłka od charakterystyki logarytmicznej przebiegu logarytmicznie narastające- go, logarytmicznie opadają- cego oraz logarytmicznie narastającego i opadającego	$\leq 10\%$
2.2.13.	Impedancja źródła:	600 Ohm + 5%
3.	Wyjście impulsu synchronizującego:	
3.1.	Napięcie /Upp/ impulsu synchronizującego:	1,2 V $\pm 10\%$
3.2.	Czas narastania impulsu synchronizującego:	> 30 ns
3.3.	Klasa ochronności przyrządu: I klasa ochronności PN-76/T-065000 ark. 5,	
4.	Izolacja	
4.5.1.	Bezpieczeństwo izolacji:	$\geq 5M\Omega$ między złączami stykami zasilania sieciowego a obudową przyrządu
4.5.2.	Wytrzymałość elektryczna izolacji:	wytrzymałość na przebicie między złączami stykami zasi- lenia sieciowego a obudową przyrządu bez przeskoku iskry w ciągu 1 min - 1,5 kV/wartość skuteczna/

- 4.6. Wymagania i badania klimatyczne i mechaniczne: Gr I wg PN-75/T-06500 ark. 6, PN-75/T-06500 ark. 7, przyjmując dla próby E_b liczbę uderów 4000 ± 10 oraz wartość 10 g na wybraną z tablicy przyspieszeń szczytowych
- 4.7. Napięcie zasilające: 220 V $\pm 10\%$; 50 Hz
- 4.8. Pobór mocy z sieci: ok. 40 V.A
- 4.9. Typ obudowy KZ 4303
- 4.10. Wymiary /wraz z elementami wystającymi poza obudowę/: wysokość 134 mm szerokość 314 mm głębokość 327 mm
- 4.11. Masa: 5 kg

5. Zasada działania i budowa przyrządu

5.1. Zasada działania

5.1.1 Zasada działania generatora podstawowego

Zasada działania generatora opiera się na wykorzystaniu zjawiska ładowania i rozładowania pojemności stałym prądem, w wyniku czego otrzymuje się przebieg trójkątny.

Ładowanie i rozładowanie pojemności odbywa się z dwóch źródeł prądowych przełączanych przy pomocy mostka diodowego.

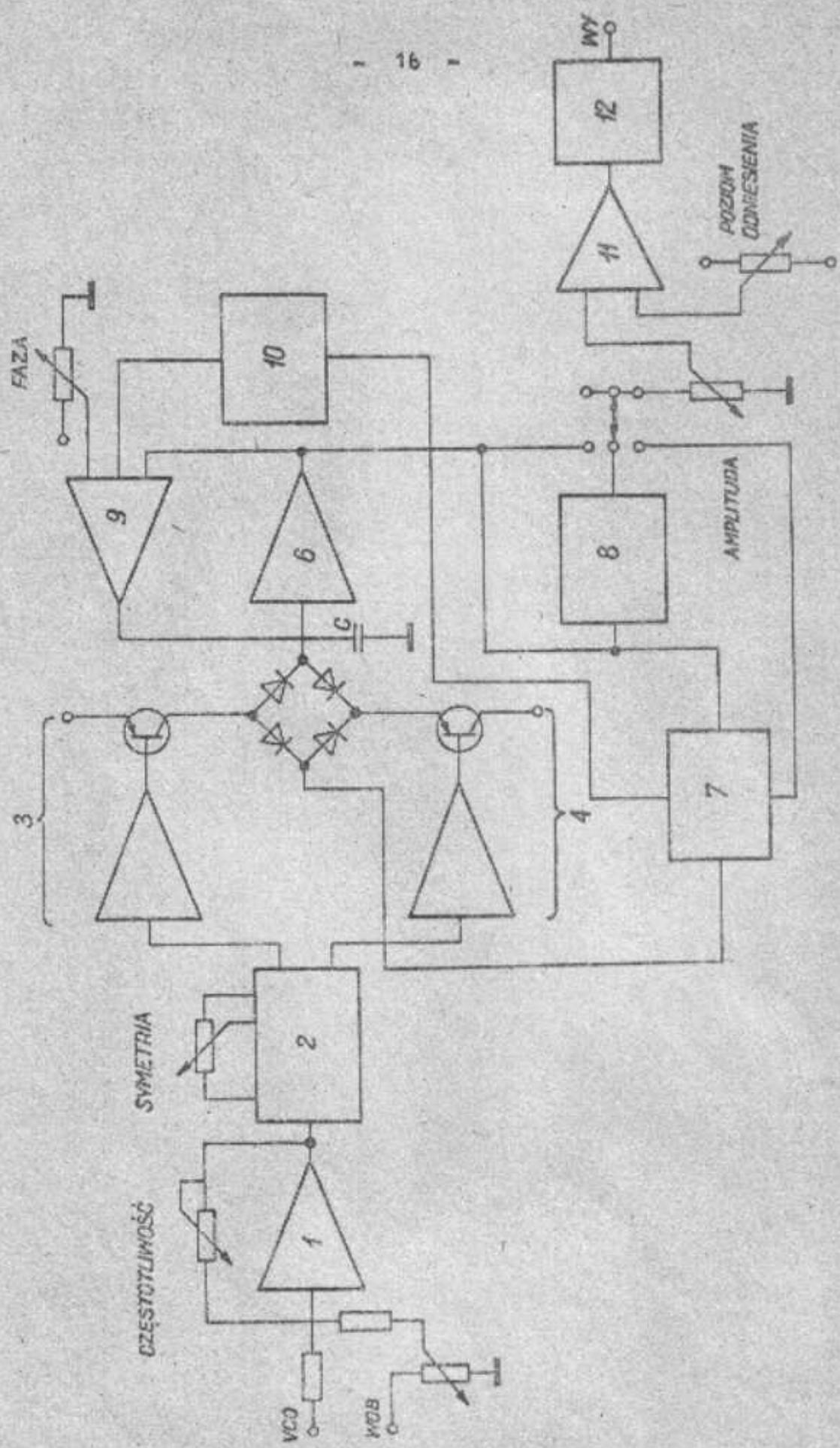
Regulując wydajność źródeł prądowych reguluje się jednocześnie szybkość ładowania, a tym samym częstotliwość przebiegu trójkątnego w ramach jednego podzakresu. Przełącznikiem podzakresów zmienia się dekadowe wartość pojemności i tym samym uzyskuje się dokładną zmianę częstotliwości. Poziom napięcia, do którego ładuje się bateria rozkłada pojemność, ustalany jest przez czujnik poziomu napięcia. Sygnał z czujnika steruje pracą źródeł

przełączony i jednocześnie jest wykorzystany jako wyjściowy przebieg prostokątny. Zbierany z pojemności przebieg trójkątny podawany jest na diodowy przetwornik przekształcający go na przebieg sinusoidalny. Trzy podstawowe przebiegi poprzez przekształtnik funkcji podawane są na wzmacniacz wyjściowy.

Układ bramkowania pozwala na bramkowanie pracy generatora zewnętrznym sygnałem TTL lub na wyzwalanie pojedynczego impulsu o żądanym kształcie. W przypadku, gdy generator jest bramkowany bądź wyzwalany istnieje możliwość regulacji fazy przebiegów wyjściowych.

Schemat blokowy generatora podstawowego pokazany jest na rys.3.

1. Wzmacniacz napięcia sterującego źródła prądowe
2. Układ regulacji symetrii
3. Podstawnie źródło prądowe
4. Ujemne źródło prądowe
5. Mostek diodowy
6. Wzmacniacz separujący
7. Komparator
8. Układ formowania przebiegu sinusoidalnego
9. Wzmacniacz układu bramkowania
10. Logika układu bramkowania
11. Wzmacniacz wyjściowy
12. Tlumik



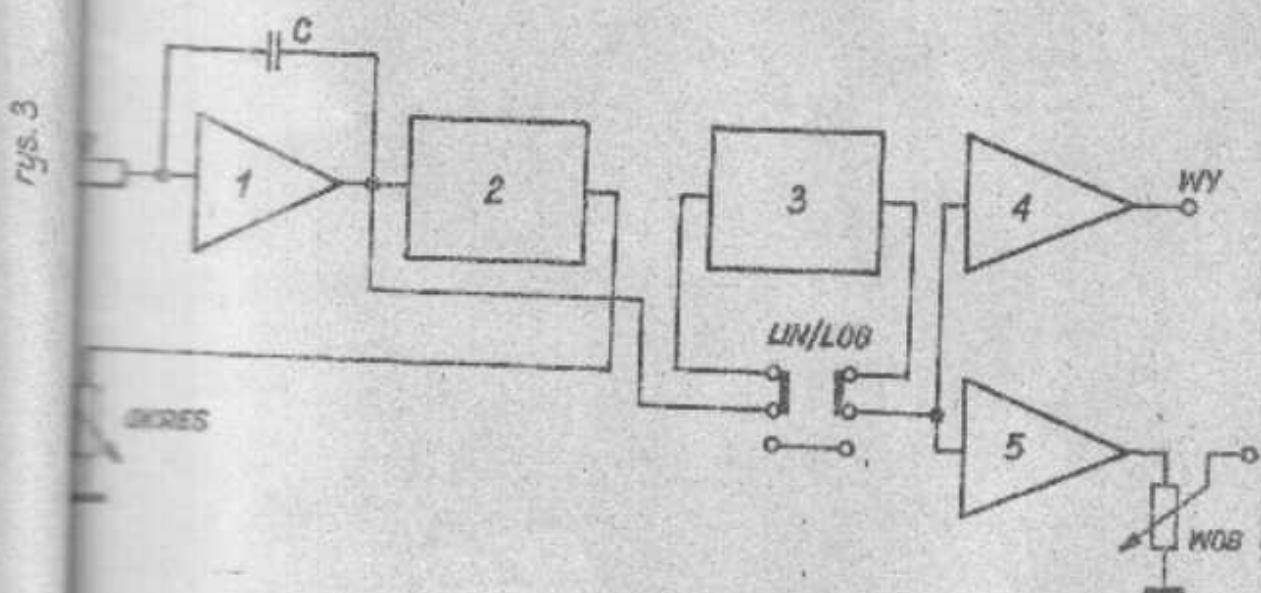
rys. 3

3.1.2. Zasada działania Zasada działania generatora pomocniczego

Połączonym elementem generatora pomocniczego jest oscylator złożony z komparatora poziomu, który wyzawala sygnały prostokątne i starnieje integratorem Millera.

Ten ostatni ładuje i rozładowuje pojemność stałym prądem i tym sposobem generuje przebiegi trójkątne i liniowo narastające. Poprzez zmianę stałej czasowej integratora realizuje się zmiany częstotliwości generowanych przebiegów. Zmiana pojemności powoduje dokładną zmianę częstotliwości – podzakresy, natomiast zmiana napięcia sterującego integratora powoduje zmiany częstotliwości w ramach jednego podzakresu. Przebiegi z wyjścia integratora podawane są na wzmacniacz antylogarytmiczny bądź bezpośrednio na układ wzmacniający wyjściowy.

Schemat blokowy generatora pomocniczego pokazany jest na rys. 4.



1. Integrator
2. Komparator
3. Wzmacniacz antylogarytmiczny
4. Wzmacniacz wyjściowy
5. Wzmacniacz sterujący generatorem podstawowym

5.2. Szczegółowy opis schematu ideowego

5.2.1. Wzmacniacz sterujący i układ regulacji symetrii

Zasada działania generatora podstawowego polega, jak już wspomniano w pkt. 5.1. na ładowaniu i rozładowywaniu pojemności C /rys. 3./ stałym prądem. W tym celu zastosowano dwa źródła prądowe - dodatnie źródło prądowe zbudowane na układzie scalonym IC4 i tranzystorach T4, T5 oraz ujemne źródło prądowe zbudowane na układzie scalonym IC5 i tranzystorach T6, T7. Wydajność prądową obu źródeł sterują odpowiednio wzmacniacze napięciowe o jednakowych co do wartości bezwzględnej wzmacnianach lecz o przeciwnych znakach.

Wzmacniacz zbudowany na układzie scalonym IC2 pracuje jako wzmacniacz odwracający, a wzmacniacz zbudowany na układzie scalonym IC3 pracuje jako wzmacniacz nieodwracający. Oba te wzmacniacze sterowane są z wyjścia układu scalonego IC1. Układ ten pracuje jako wzmacniacz napięcia stałego o zmiennym wzmacnieniu. W zależności od wartości napięcia występującego między elizguczem a niskim potencjometra R301 /CZĘSTOTLIWOŚĆ/, na wyjściu otrzymuje się różnej wartości napięcie ujemne. Napięcie to jest podawane na wzmacniacze IC2 i IC3 w dwojakim sposobie, zależny od położenia przełącznika klawiszowego P301 /SMYKAŁA/. W pozycji 1:1 przełącznika P1, sterowanie wzmacniaczy zbudowanych na układach scalonych IC2 i IC3 odbywa się poprzez rezystory R309 o tej samej wartości rezystancji rys. 5.

Przy jednoczesnym zapewnieniu trzech warunków:

1. równości rezystancji $R_{15} \approx R_{17}$

2. równości rezystancji $R_{14} \approx \text{sumę rezystancji}$

$R_{15} + R_{16}$

3. równości rezystancji $R_{12} \approx R_{17}$

otrzymujemy tą sumę zależność na wzmacnianie napięciowe obu wzmacniaczy

$$K_{U_1} = - \frac{R_{14}}{R_{308} + R_{12}}$$

$$R_{308} = R_{309}$$

$$R_{15} = R_{17}$$

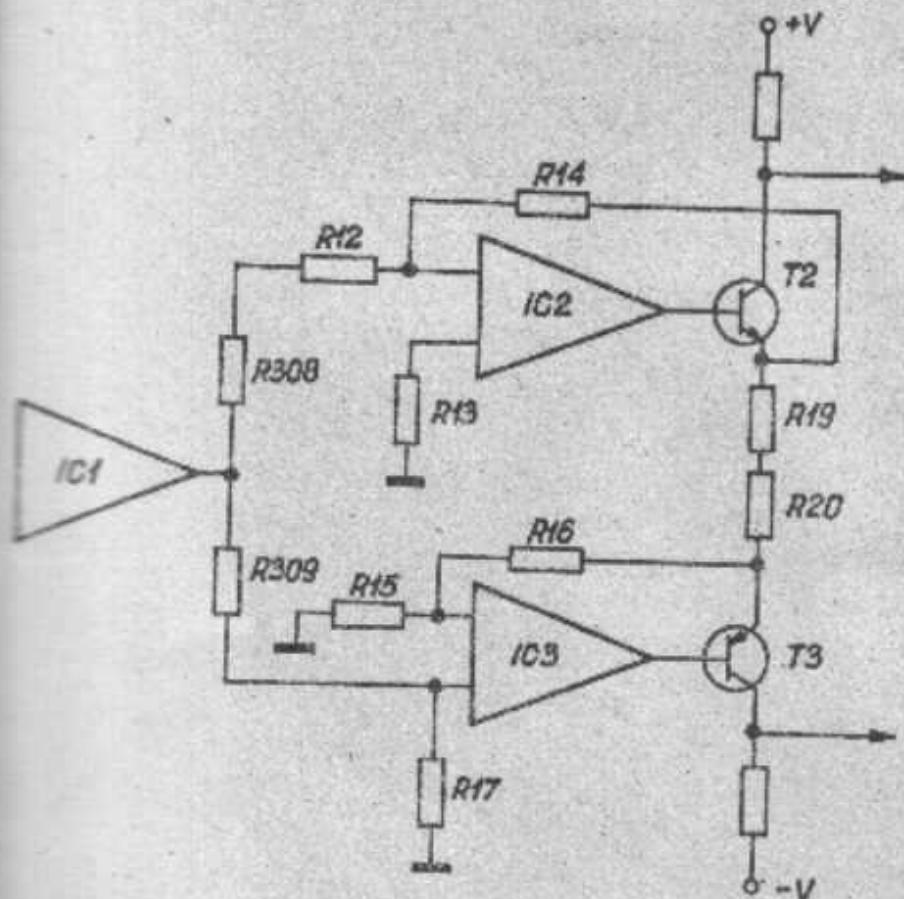
$$K_{U_2} = \frac{R_{17}/R_{15} + R_{16}}{R_{15}/R_{309} + R_{17}}$$

$$R_{15} + R_{16} = R_{14}$$

$$R_{12} = R_{17}$$

$$K_{U2} = \frac{R_{14}}{R_{309} + R_{17}}$$

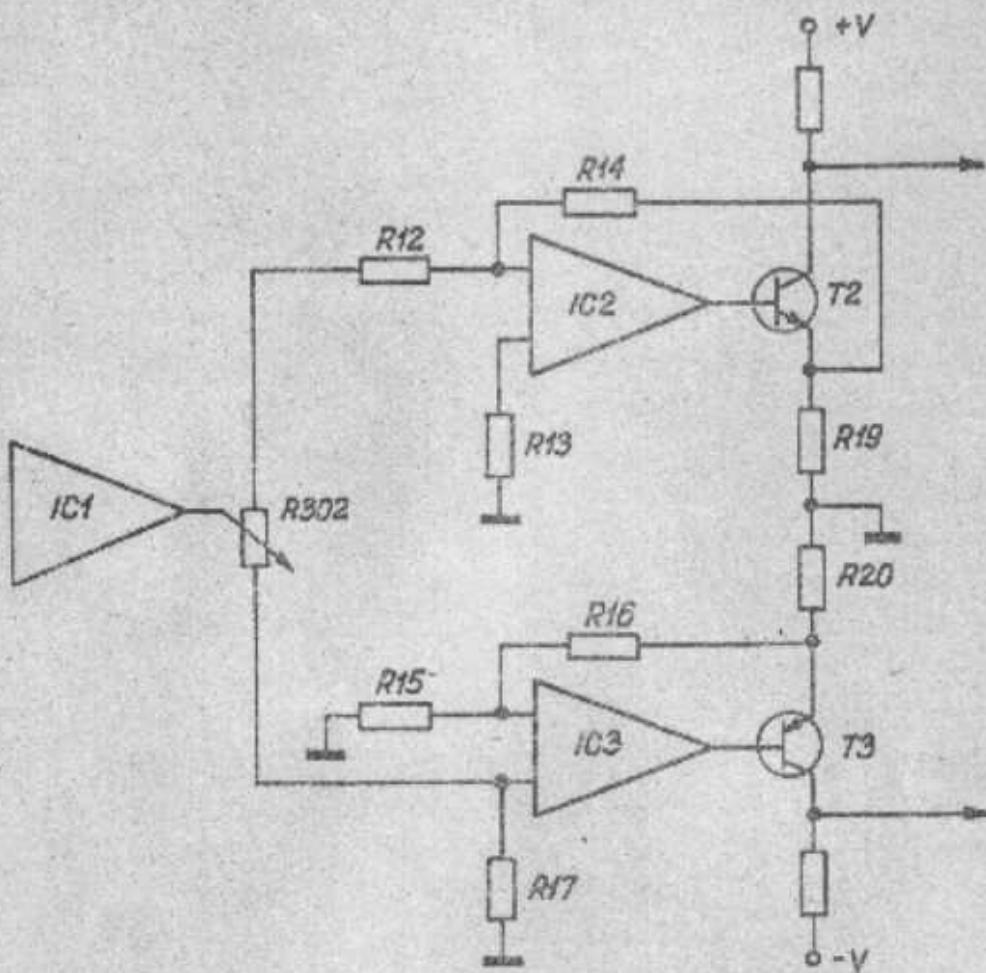
$$\approx K_{U1} = K_{U2}$$



Rys. 5.

Sygnal sterujący pracę źródła prądów są w tym przypadku jednowym do wartości bezwzględnej lecz przeciwnego znaku. Prąd obu źródła jest więc też jednakowy i efektem przeładowywania pojemności napięciowej jest powstanie symetrycznego przebiegu trójkątnego, tzn. zmianie napięcia na kondensatorze odbywa się w tym samym czasie co opadanie.

Umieszczenie przełącznika klawiszowego P1 umożliwia regulację symetrii suchego trójkątnego. Układ sterowania źródłami prądowymi ulega modyfikacji (rys. 5.).



Rys. 6.

W miejsce rezystorów R308 i R309 zostaje włączony potencjometr R302 /SYMETRIA/, którego rezystancja całkowita równa jest sumie rezystancji R308 i R309.

W ten sposób dla położenia źródłowego śliżgacza potencjometra R302 wzmacnienie obu wzmacniaczy jest jednakowe i wyjściowy przebieg jest symetryczny.

Zmiana położenia śliżgacza potencjometra R302 powoduje zmianę wzmacnienia wzmacniaczy zbudowanych na układach scalonych IC2 i IC3. Minimalne wzmacnienie ustalone jest na wartość 0,23 a maksymalne na 1,33 z tym, że gdy wzmacnienie wzmacniacza zbudowanego

na układzie IC2 wynosi 0,23 to wzmacnianie wzmacniacza zbudowanego na IC3 wynosi 1,33 i odwrotnie. Zapewnia to uzyskanie przebiegów wyjściowych o regulowanej symetrii w granicach od 20 : 80 do 80 : 20. Regulację symetrii objęte są przebiegi wyjściowe do częstotliwości 1 MHz. Aby zapewnić regulację symetrii w pełnym paśmie częstotliwości - do 12 MHz mS- układ komparatora i wzmacniacza wyjściowego musiałby mieć pasmo przenoszenia do 100 MHz.

5.2.3. Źródła prądowe

Kolejnymi stopniami generatora podstawnego są blok 3,4 - rys. 3, czyli ujemne i dodatnie źródła prądowe. Za względem na bardzo szeroki zakres zmian prądu, rzędu 1000000 razy, na układy źródła prądowych zostały narzucone bardzo ostre wymagania dotyczące dynamiki. Parametrem decydującym o bloku kondensatorów całkujących jest minimalny prąd źródła. Aby uzyskać jak najmniejszą wartość prądu i uchronić go nieważliwym na warunki zewnętrzne, źródła prądowe zbudowano na bardzo dokładnych wzmacniaczach operacyjnych ULY 7701K oraz na niskoszuwnych tranzystorach. O tym, z którego źródła prąd przekłada się kondensator decyduje mostek diodowy zbudowany na diodach D3 - D10. Mostek diodowy jest sterowany przebiegiem prostokątnym powodującym zatkanie lub przewodzenie galwanii D3, D4 lub D9, D10. W zależności więc od poziomu napięcia podanego na mostek diodowy, przez kondensator płynie dodatni lub ujemny prąd. Zastosowanie szeregowego połączenia diod w galwanach mostka ma na celu zminimalizowanie dodatkowej pojemności wniesionej przez pojemność diod. Jest to szczególnie ważne, gdyż minimalna wartość pojemności całkującej jest rzędu kilku pF.

5.2.3. Wzmacniacz separujący.

Napięcie zbierane z kondensatora całkującego podawane jest na wzmacniacz separujący w dużej impedancji wejściowej i malej impedancji wyjściowej. Zapewnione jest to przez zastosowanie stopnia wejściowego z tranzystorem polowym. Na wyjściu wzmacniacza sepa-

rującego / T8, T9, T10, T11/ otrzymuje się przebieg trójkątny o stałej lub regulowanej symetrii, który jest podawany na układ komparatora /7 rys. 2./, układ formowania przebiegu sinusoidalnego /8. rys. 3./ oraz poprzez przełącznik funkcji P2 na wzmacniacz wyjściowy.

5.2.4. Układ komparatora

Układ komparatora stanowi wzmacniacz szerokopasmowy. Wejściowy stopień wzmacniacza zbudowany jest na układzie scalonym UL 1102N, zaś stopień wyjściowy zbudowany jest na elementach dyskretnych. Wzmocnienie wzmacniacza ustalają rezystory R59 i R60. Aby zapewnić stałość wzmocnienia w funkcji częstotliwości wprowadzono możliwość zmiany kompensacji za pomocą trymerów C25, C29.

Na wyjściu komparatora otrzymuje się przebieg prostokątny o stałej amplitudzie i ze składową stałą równą 0 V.

Aby zapewnić stałość amplitudy na wyjściu zastosowano podręczny obcinacz diodowy zbudowany na diodach D21-D24.

Fala prostokątna z wyjścia obcinacza podawana jest poprzez przełącznik funkcji P2 na wejście wzmacniacza wyjściowego.

Jednocześnie z komparatora wychodzą jeszcze trzy sygnały.

Jeden, jak już wspomniano, do przełączania źródeł prądowych.

Drugi sygnał o amplitudzie 1,2 V wykorzystywany jest jako wyjściowy przebieg synchronizujący o bardzo krótkich czasach narastania.

Trzeci przebieg wykorzystywany jest do sterowania logiki układu bramkowania i wyzwalania.

5.2.5. Układ formowania przebiegu sinusoidalnego

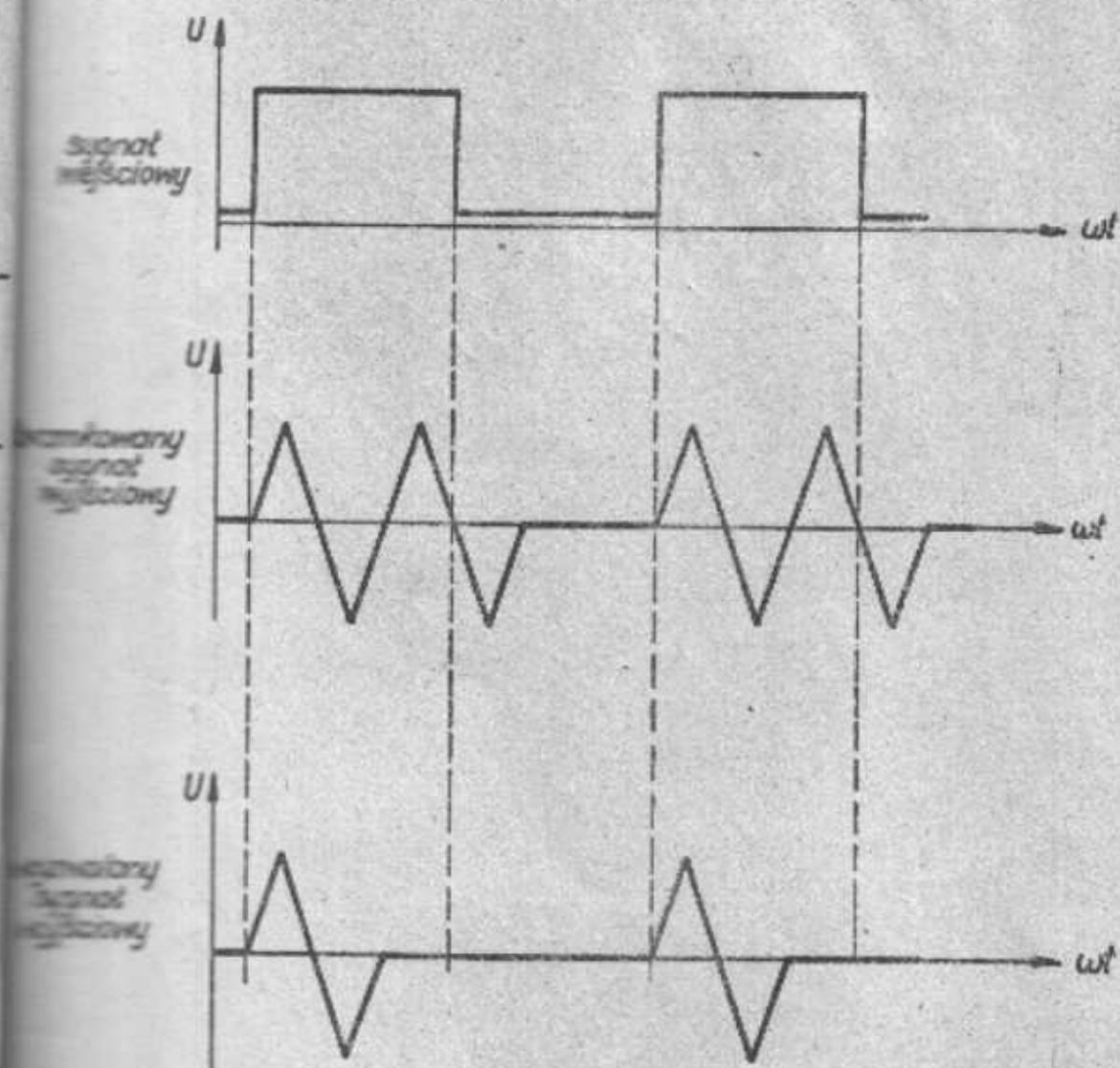
Przebieg trójkątny z wyjścia wzmacniacza separującego / 6 rys. 3. / podawany jest na układ formowania przebiegu sinusoidalnego / 8 rys. 3./. Kształtowanie przebiegu sinusoidalnego z przebiegu trójkątnego odbywa się za pomocą zespołu diod D31 do D42 i rezystorów R97 do R112. W wyniku podania przebiegu trójkątnego na dzielnik napięcia, którego jeden z elementów jest nieliniowy na wyjściu dzielnika otrzymuje się przebieg sinusoidalny. Aby uzyskać odpowiedni charakter nieliniowości, zastosowano jako element nieliniowy, sześciostopniowe doliczanie rezy-

skutny
na układ
osoidalne-
wzmacnia-

torów do dzielnika za pomocą kluczy diodowych. Klucze włączają się przy odpowiedniej chwilowej wartości napięcia trójkątnego. Zespół kluczy diodowych zasilany jest napięciem, którego wartość można zmieniać regulując potencjometrami R115, R120 i w ten sposób zminimalizować znieszillażenie nieliniowe wyjściowego przebiegu sinusoidalnego.

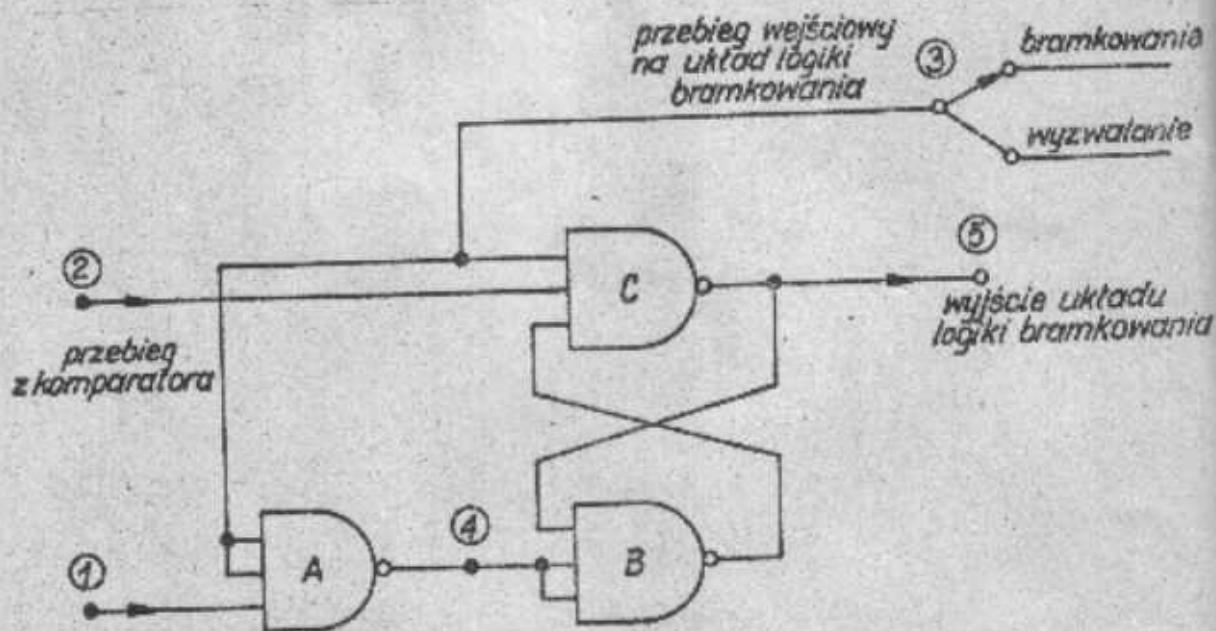
5.2.6. Układ bramkowania i wyzwalania

Układ bramkowania i wyzwalania przebiegów wyjściowych pozwala na wygenerowanie grupy lub pojedynczego impulsu w chwili, gdy na wejście tego układu podane zostanie napięcie odpowiadające stanowi logicznego zera /rys. 7./



Rys. 7

Możliwość przełączania rodzaju pracy z bramkowego na wyzwalający uzyskano przez zastosowanie bardzo szybkiego przerzutnika monostabilnego, o okresie generowanego impulsu krótszym od najkrótszego okresu generowanego przebiegu. W przypadku, gdy włączony jest bramkowany rodzaj pracy, to na układ przerzutnika R-S /rys. 8./ podawany jest odwrotny przebieg będący na wejściu bramkującym przyrządu. Wtedy zaś, gdy włączony jest wyzwalający rodzaj pracy na układ przerzutnika podawany jest impuls z przerzutnika monostabilnego, powstający przy każdym przejściu wejściowego sygnału z logicznej jedynki do logicznego zera.



rys. 8.

Zastosowanie przerzutnika w układzie przedstawionym na rys. 8 zapewnia wygenerowanie przez układ całkowej ilości impulsów niezależnie od tego, czy generator pracuje jako wyzwalany czy jako bramkowany. Działanie układu z rys. 3 wyjaśniają przebiegi czasowe rys. 9.

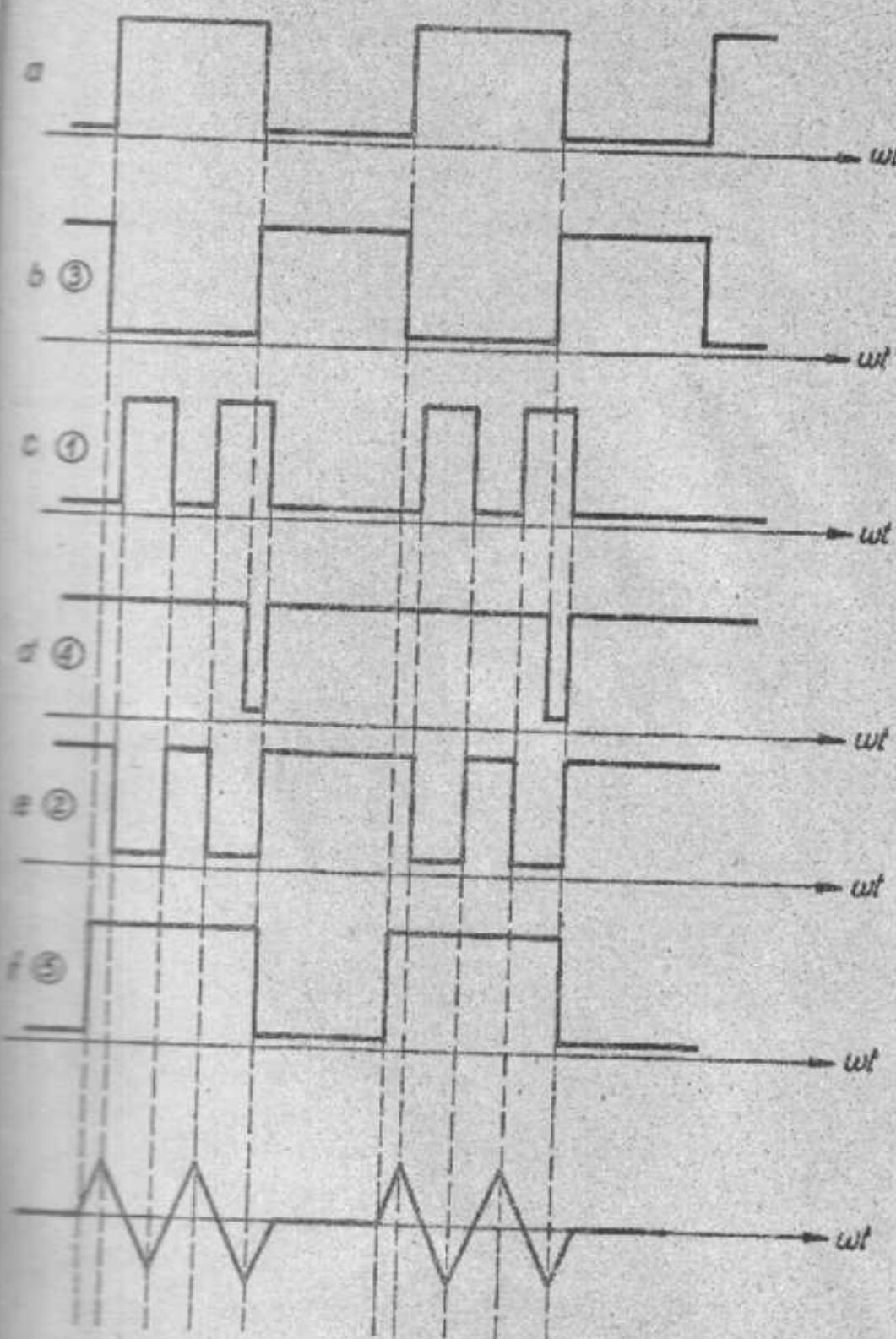
wyznacza
utnika mono-
najkrótsze-
czony jest
rys. 8./
skującym
z pracy
ka monostycz-
nego

unkowania

zwalanie

ktadu
nkowania

e.B
takie
czy



rys. 9.

- a - wejściowy przebieg bramkujący
- b - przebieg na wejściu 3 rys. 3, przy ustalonym rodzaju pracy na bramkowanie
- c - przebieg na wejściu 1 rys. 8
- d - przebieg w punkcie 4 rys. 8
- e - przebieg na wejściu 2 rys. 8
- f - przebieg na wejściu układu logiki bramkowania
- g - trójkątny przebieg na wyjściu wzmacniającego separującego

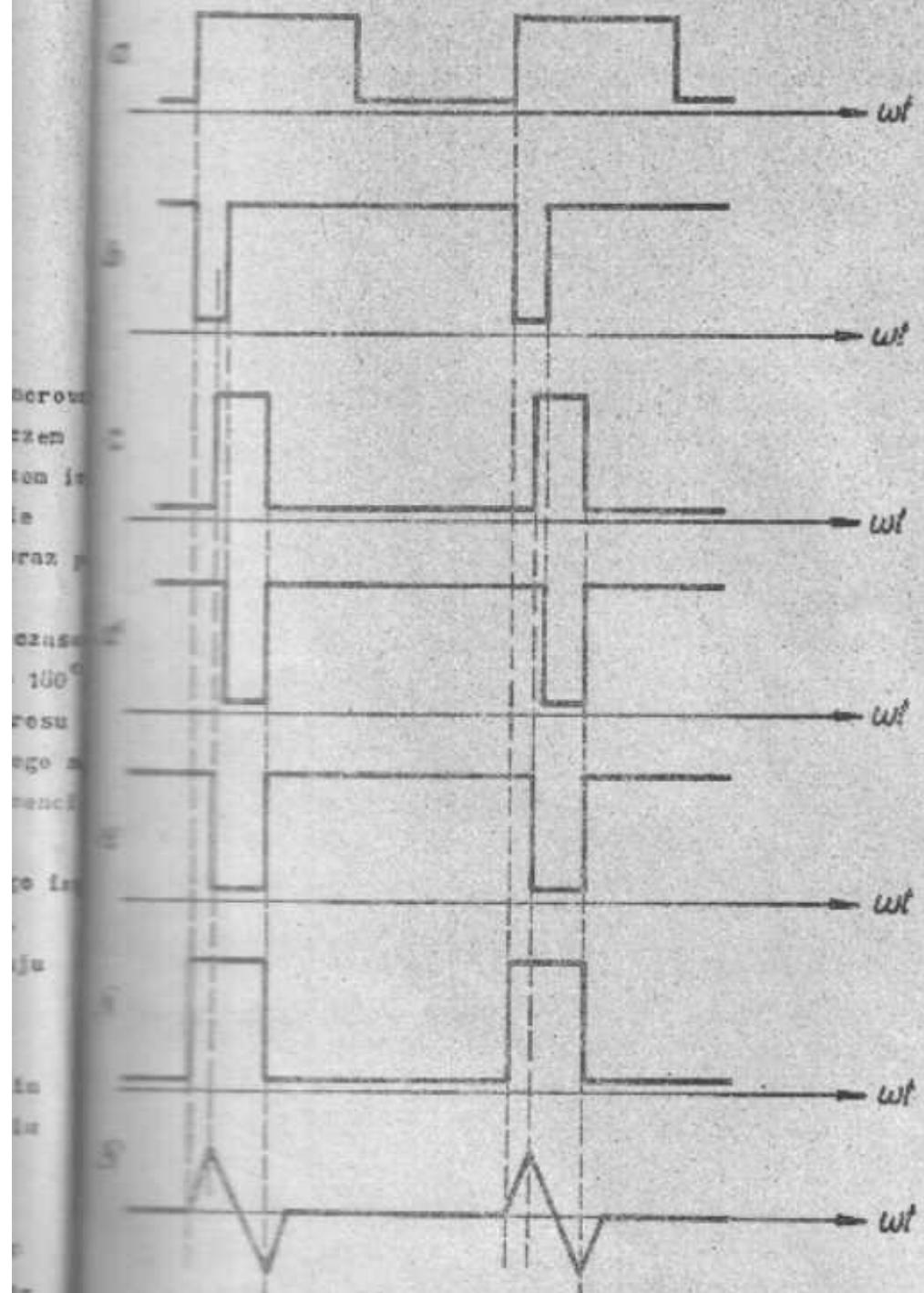
Jak widać z graficznej analizy układu logiki, początek generowania grupy impulsów zgodny jest czasowo z narastającym zboczem wejściowego impulsu bramkującego oraz z narastającym zboczem impulsu wyjściowego z układu logiki. Natomiast na zakończenie procesu generowania ma wpływ poziom impulsu bramkującego oraz poziom impulsów na wejściach 1,2 układu logiki.

Na wejścia 1 i 2 podawane są przebiegi prostokątne zgodne czasem z przebiegiem wyjściowym lecz przesunięte między sobą o 180°. W ten sposób zapewnione jest dokończenie generowania półokresu przebiegu wyjściowego - zakończenie generacji stanu wysokiego na wyjściu układu logiki. Stan wysoki przechodzi w niski w momencie gdy zakończy się pierwszy półokres generowanego przebiegu /jeden ze stanów komparatora/, a brak już będzie wejściowego impulsu bramkującego - niski stan na wejściu układu bramkowania.

Podebny charakter ma praca generatora gdy przełącznik rodzaju pracy jest w pozycji WYZWALANIE rys. 10.

Jak widać z analizy przebiegów przedstawionych na rys. 10 generacja następnego impulsu nie nastąpi, ponieważ na wyjściu układu logiki bramkowania panuje stan niski /po wygenerowaniu jednego impulsu/.

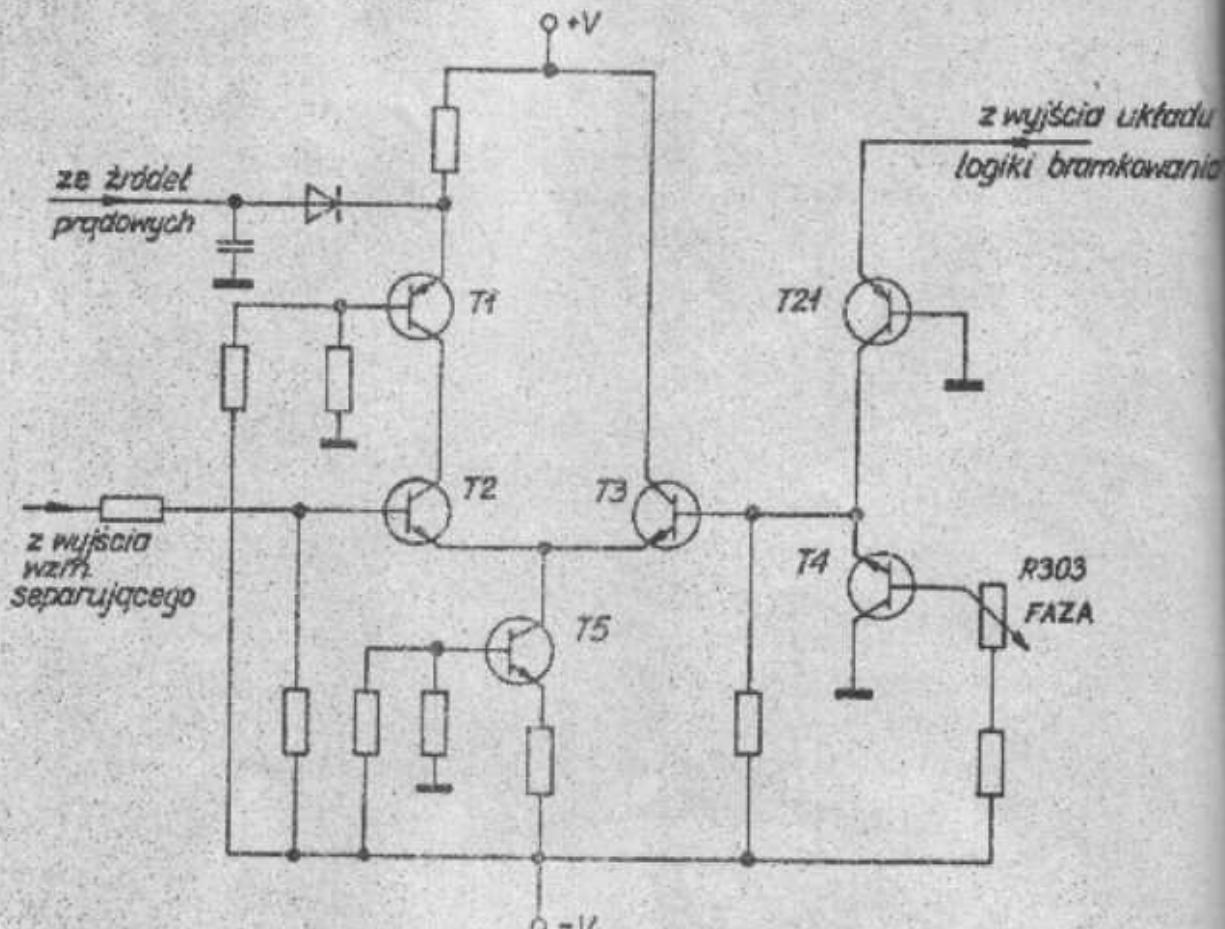
Uwarunkowane jest to przez wysoki stan na wejściu układu bramkowania /wejście 3 z rys. 8/. Aby wyzwalanie odbyło się prawidłowo, tzn. po przyjęciu impulsu wyzwalającego wygenerowany został tylko jeden okres nastawnego wygenerowany został tylko jeden okres nastawnego przebiegu, czas trwania impulsu /stanu niskiego/ na wejściu układu bramkowania musi być



krótszy od okresu najkrótszego impulsu generowanego przez układ. Zapewnione jest to przez zastosowanie bardzo szybkiego przerzutnika monostabilnego, który generuje impulsy o czasie trwania krótszym od 40 ns.

Układ przerzutnika monostabilnego zbudowany jest na układzie scalonym IC9.

Jak widać z analizy przebiegów przedstawionych na rysunkach 9 i 10, zakończenie generowania grupy impulsów bądź pojedynczego impulsu odbywa się w tej samej fazie co startowanie i niezależnie od tego, że na wejściu układu bramkowania panuje już stan niski. Uzyskano to przez zastosowanie wzmacniacza różnicowego zbudowanego na układzie scalonym IC7 i sterującego diodą D25. W zależności od tego, czy dioda D25 jest spolaryzowana w kierunku przewodzenia czy w zaporowym, ładunek występujący na pojemności całkującej jest zwierany bądź nie /rys. 11/



Rys. 11

Tranzystory T_1 , T_2 , T_3 , T_4 , T_5 wchodzą w skład układu scalonego IC7. Za pomocą potencjometra R303 FAZA reguluje się poziom startu i zakończenia /faz/ generowania grupy impulsów bądź pojedynczego impulsu. W chwili, gdy przełącznik rodzaju pracy jest w położeniu NORM, na wyjściu układu logiki bramkowania panuje stan wysoki. Tranzystor T_{21} jest w stanie przewodzenia, a więc i tranzystor T_3 . Natomiast tranzystory T_1 i T_2 nie przewodzą. Czy tranzystor T_1 jest zatkany na jego kolektorze, a więc i na katedzie diody D25 panuje stan wysoki i dioda ta jest spolaryzowana zaporo-wo. Nie zbiera ładunku z pojemności całkującej i generowanie prze-biegów odbywa się w sposób ciągły.

W chwili, gdy przełącznik rodzaju pracy będzie w położeniu BRAMK. lub WYZW. na wyjściu układu logiki bramkowania będzie przebiegi zgodne z przedstawionymi na rysunkach 9 i 10. Sygnałem do przeru-mania ciągłej generacji impulsów jest pojawienie się na wyjściu układu logiki bramkowania stanu niskiego. Powoduje to zatknięcie tranzystora T_{21} i potencjał na bazie tranzystora T_4 , a więc i na bazie tranzystora T_3 ustalony jest przez potencjometr R303 FAZA. Na bazę tranzystora T_2 podawane jest napięcie trójkątne z wyj-ścia wzmacniacza sepratorującego z przesuwną składową stałą w stronę ujemnego napięcia. Gdy osiągnie ono poziom napięcia bieżącego na bazie tranzystora T_3 te zarówno T_1 jak i T_2 będą przewo-dziły. Spolaryzowana w kierunku przewodzenia dioda D25 ustala na wyjściu integratora poziom napięcia równy występującemu na bazie T_3 . Oznacza to, że zaprzestanie ciągłej generacji przebiegu nastąpi niewczas, gdy chwilowe napięcie przebiegu trójkątnego osiągnie wartość ustaloną przez potencjometr R303 FAZA i na wyj-ściu układu logiki bramkowania będzie panował stan niski. Począ-tek generacji następuje w chwili przyjęcia dodatniego zbszcza im-puluś wyjściowego z układu logiki bramkowania. Poziom, od którego zastartuje generacja będzie taki sam, przy jakim została przerwana - ustalony potencjometrem R303 FAZA. Potencjometr FAZA służy do ustawiania fazy startu i zakończenia generowania grupy impulsów bądź pojedynczego impulsu.

5.2.7. Układ tworzący przebiegów liniowo narastających generatora wobudzającego

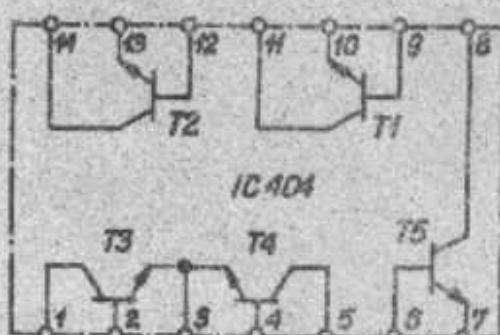
Podstawowym członem generatora wobudzającego jest integrator zbudowany na układzie scalonym IC401 napowietrzającym dute zasuwkiem i stałość parametrów w żądany sposób częstotliwości.

Pojemność całkującą stanowi blok kondensatorów od C401 do C406 kolejno podłączonych między wejście a wyjście wzmacniacza operacyjnego. W ten sposób realizowane jest zmiana podzakresów okresu generatora wobudzającego. Zmianę okresu w ramach jednego podzakresu uzyskuje się poprzez zmianę wartości rezystora zakluczającego, którym jest potencjometr R401 OKPES. Jako czujnika poziomu ustalającego poziom napięcia międzyczynkowego przebiegów liniowo narastających wykorzystano komparator scalony IC402. O poziomie napięcia wejściowego, przy którym następuje zmiana stanu na wyjściu komparatora, decydują rezystory R411 i R413. Sygnał z wyjścia komparatora podawany jest na układ kształtujący przebieg prostokątny. Układ ten stanowi wzmacniacz różnicowy zbudowany na tranzystorach T402, T403. Z wyjścia wzmacniacza otrzymuje się przebieg prostokątny o wartości napięcia międzyczynkowego ustalonego przez zespół diod D407-D410. Sygnał prostokątny z układu ustalonego jego wielkość amplitudy podawany jest na przekształtnik funkcji i dalej na potencjometr R401 OKPES. Symetria przebiegu trójkątnego uzyskuje się poprzez ustawienie potencjometrem R424 rezystancji zgodnej z rezystancją galiżet R426, D413. Realizację przebiegów liniowo narastających uzyskano przez włączenie z półki sprzyjania, komparator - wejście integratora, elementu pełnozespołnikowego stanowiącego dużą rezystancję przejściową dla napięcia dodatniego - realizowanie przebiegu liniowo narastającego, lub dużą rezystancję przejściową dla napięcia ujemnego - realizowanie przebiegu liniowo opadającego.

5.2.8. Układ wzmacniacza antilogarytmicznego

Przetwarzanie przebiegu liniowo narastającego na kształt logarytmiczny realizowana jest przez układy IC403, IC404, IC405, IC406.

Wzmacniacz IC403 jest wykorzystany jako wejściowy wzmacniacz sterujący tranzystorem T1 z układu IC 404 /rys. 12/.



rys. 12.

Nieliniowa zależność prądowo-napięciowa pozwala wykorzystać tranzystor T1 jako element przetwornikowy.

Wyjściowy wzmacniacz IC406 przetwarza logarytmiczny prąd na napięcie o odpowiednich parametrach amplitudowych do uzupełniania generatora podstawowego. Ponieważ w układzie dotychczas opisanym istnieje ściśła zależność napięcia wyjściowego od temperatury i to tym większa

$$U_{\text{wy}} = R_{\text{load}} \cdot I_c \ln^{-1} \frac{U_{\text{BE}}}{U_T}$$

Im mniejsze jest napięcie wejściowe zastosowany wzmacniacz regulacji temperatury zbudowany na układzie scalonym IC405 oraz wykorzystano układ IC404 zawierający pięć tranzystorów umieszczonych na wspólnym czipie. Z pięciu tranzystorów układu IC404 tranzystor T1 wykorzystano jak już wspomniano jako element logarytmujący, natomiast tranzystor T2 jest czujnikiem temperatury, a tranzystory T3, T4 i T5 są grzejnikami. Wspólna struktura, na której wykonane tranzystory T1 – T5 pozwala na założenie równoczesnego rozkładu temperatury. Zmiany napięcia U_{BE} w danym połączeniu są zależne od temperatury struktury /współczynnik około $2,6 \text{ mV/}^{\circ}\text{C}$ / Napięcie U_{BE} tranzystora T2 jest napięciem sterującym nieodwz-

cające wejście wzmacniacza IC405. Wzmacniacz IC405 działa jak komparater. Dopuski napięcia podawane na wejście nieodwracające wzmacniacza IC405 nie przekroczy napięcia ustawionego za pomocą potencjometra R438 i podanego na wejście odwracające układu IC405, tranzystor T404 znajduje się w stanie nasycenia. Przez tranzystory T3, T4 i T5 płynie prąd powodujący grzanie struktury IC404. Napięcie na wejściu nieodwracającym wzmacniacza IC405 rośnie i powoduje, po przekroczeniu napięcia panującego na wejściu odwracającym, przejście wzmacniacza w stan przeciwny. Prąd nie płynie przez tranzystory T3, T4 i T5 co powoduje spadek temperatury. Cykle powtarzają się ze stałą czasową określona przez R443 i C419. Ustawienie potencjometrem R438 takiej wartości napięcia, aby wywoływało ono ustalanie się temperatury struktury powyżej temperatury pracy dla przyrządów laboratoryjnych, pozwala na utrzymywanie tranzystora T1 w stałej temperaturze. W ten sposób operacja logarytmowania nie jest zależna od decydującego o przebiegu operacji czynnika jakim jest temperatura.

5.2.9. Wzmacniacz wyjściowy

Wzmacniacz wyjściowy zapewnia uzyskanie przebiegów wyjściowych o płynnie regulowanej amplitudzie do 20 V z możliwością regulacji poziomu napięcia odniesienia oraz z możliwością skokowego tłumienia sygnału wyjściowego o 20 dB i 40 dB.

Aby zapewnić dobrze przenoszenie zarówno składowej stałej jak i sygnałów o częstotliwości 12 MHz, wzmacniacz wyjściowy wykonano jako dwutorowy. Przenoszenie składowej stałej oraz bardzo niskich częstotliwości odbywa się poprzez wzmacniacz zbudowany na układzie scalonym IC201, natomiast wysokie częstotliwości są wzmacniane przez tor złożony z tranzystorów T201, T202 i T204. Regulację poziomu napięcia odniesienia uzyskano poprzez podawanie na wejście odwracające układ IC201 napięcia stałego, ustawionego za pomocą potencjometru R304 POZIOM ODNIESIENIA.

Potencjometrem R305 AMPLITUDA reguluje się w sposób płynny amplitudę napięcia wyjściowego przez zmianę napięcia sterującego wzmacniacz. Przelotnik klawiszowy P201 zapewnia skokową zmianę wartości napięcia wyjściowego ze skokiem 20 dB, zapewniając jednocześnie stałą wartość oporności wyjściowej równej 50 ohm.

5.2.10. Zasilacz

Układ zasilacza dostarcza napięć $\pm 17V$, $\pm 17V_1$, $\pm 17V_2$, $\pm 14V$ oraz $+5V$. Podstawową częścią układu są dwa zasilacze $+17V$ i $-17V$ zbudowane na układach scalonych IC11 i IC12. Zastosowano zabezpieczenie prądowe w obu zasilaczach zapobiegające zniszczeniu układu po przypadkowym zwarciu w trakcie naprawy czy uruchomienia.

Napięcie V_1 i V_2 uzyskuje się przez dodatkowe filtrowanie napięć $\pm 17V$. Napięcia $+14V$ otrzymuje się ze stabilizatorów zbudowanych na tranzystorach T28, T29 i T30, T31. Napięcie $+5V$ do zasilania scalonych układów cyfrowych uzyskuje się ze stabilizatora zbudowanego na tranzystorze T32 i diodzie Zenera D49.

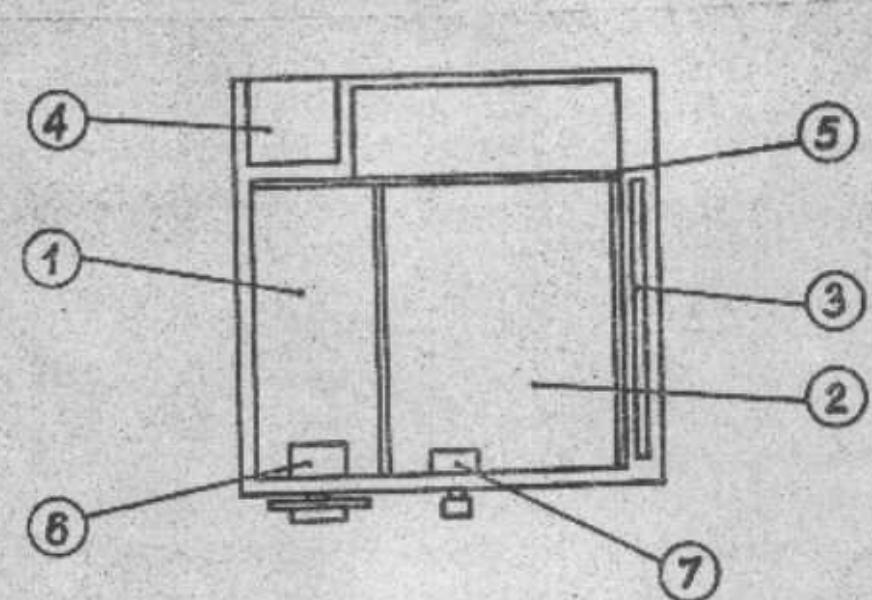
5.3. Konstrukcja

Konstrukcja przyrządu umożliwia łatwy dostęp do wewnętrznych elementów oraz szybki demontaż wszystkich ważniejszych podzespołów. Elementy układu generatora podstawowego i zasilacza umieszczone są na wspólnie płytce drukowanej, związaną na stałe z obudową przyrządu. Elementy generatora poszczególne umieszczone są na drugiej płytce drukowanej.

Płyta ta połączona jest z pozostałym układem za pomocą złączek S-8. Rozłączenie go i odkrycie wkrętów mocujących płytkę pozwala na uzyskanie nieobecnego dostępu do elementów generatora podstawowego. Układ wzmacniacza wyjściowego umieszczony jest na trzeciej płytce drukowanej przyklejonej do bocznej ścianki przyrządu.

Rozmieszczenie ważniejszych podzespołów pokazuje rys. 13.

1. Płyta generatora podstawowego
2. Płyta generatora pobudzającego
3. Płyta wzmacniacza wyjściowego
4. Transformator sieciowy
5. Skraj
6. Potencjometr do regulacji częstotliwości
7. Potencjometr do regulacji okresu przeklęgu pobudzającego



rys. 13 -

Dostęp do wszystkich elementów korekcyjnych uzyskuje się przez wysunięcie chassis przyrządu z obudowy, odkręcenie ekranów górnego i dolnego oraz w razie potrzeby odłączenie płytki pomocniczej.

6. Ogólne wytyczne eksploatacji i bezpieczeństwa obsługi przyrządu

6.1. Ogólne wytyczne eksploatacji

Przyrząd jest przeznaczony do pracy w następujących warunkach:

temperatura	+5 °C	<u>+20 °C</u>	+40 °C
wilgotność	do 80 %		
ciśnienie atmosferyczne	70 - 106 kPa		

Jeżeli przed rozpoczęciem pomiarów przyrząd znajdował się w warunkach różniących się od w/w, można go włączyć do sieci dopiero po 12-godzinnej reklimatyzacji.

6.1. Przepisy bezpieczeństwa obsługi

Przyrząd należy do I klasy ochronności o napięciu zasilającym 220V wg PN-76/T-06500 ark. 5.

W celu zapewnienia bezpieczeństwa przy obsłudze, przyrząd jest wyposażony w trójprzewodowy sznur sieciowy. Jeden z przewodów sznura zapewnia połączenie elementów metalowych obudowy przyrządu z przewodem ziemnym lub uziemiającym przy korzystaniu z gniazda sieciowego przygotowanego do współpracy z trójkątaktem z wtykiem sieciowym. Przy korzystaniu z gniazda sieciowego, które nie zapewnia powyższego połączenia, należy przyrząd uziemić przez dołączenie instalacji uziemienia do zacisku /27/ znajdującego się na płycie tylnej przyrządu oznaczonego symbolem .

Obudowy przyrządów współpracujących powinny być dołączone do tej samej instalacji uziemiającej.

W przypadku uszkodzenia przyrządu wymianę bezpiecznika oraz wysunięcie chassis z obudowy należy przeprowadzić przy odłączonym sznurze sieciowym.

Sprawy wymagające rozszerzania przyrządu należy wykonywać z zachowaniem szczególnej ostrożności, po dokładnym zapoznaniu się z rozlozyczeniem punktów lutowanych i elementów znajdujących się pod napięciem sieci.

7. Przygotowanie przyrządu do pracy

W celu przygotowania przyrządu do pracy należy:

- wcisnąć klawisz wyłącznika sieci /1/.
- uziemić przyrząd zgodnie z pkt. 6.2.
- na gąbcę sznura sieciowego /29/ przyłączyć przyrząd do sieci,
- wcisnąć klawisz SILC /1/.

8. Rozbiórka przyrządu

Po 15 minutach od chwili włączenia przyrząd jest gotowy do wykonywania pomiarów. Podane w pkt. 4 stabilności przyrząd uzykuje po 1 h pracy.

Czynności przy wykonywaniu pomiarów:

- za pomocą przełącznika /5/ oraz pokrętła /3/ ustawić żądaną częstotliwość pracy generatora podstawowego,
 - za pomocą przełącznika /16/ wybrać żądany kształt przebiegu wyjściowego generatora podstawowego,
 - przełącznikiem /15/ i pokrętłem /14/ ustawić żądaną wartość napięcia wyjściowego generatora podstawowego,
 - przełącznikiem /12/ i pokrętłem /13/ ustawić żądany poziom odniesienia napięcia wyjściowego generatora podstawowego,
 - chcąc uzyskać przebiegi bramkowane lub wywołane sygnałem TTL należy wcisnąć klawisz /8/ i wcisnąć - wypiętlenie lub wcisnąć - bramkowanie, klawisz /9/.
- Pokrętlem /10/ ustawić żądaną wartość fazy startu i zakończenia grupy impulsów bądź pojedynczego impulsu.
- chcąc uzyskać przebiegi o regulowanej symetrii należy wcisnąć klawisz /6/ i pokrętlem /7/ ustawić żądaną wartość symetrii.
 - chcąc uzyskać przebiegi wobulowane należy wcisnąć klawisz /19/ - sygnalizacja przez świecenie się diody /20/ i wykonać następujące czynności: przełącznikiem /22/ i pokrętlem /21/ ustawić żądany okres napięcia wobulującego, przełącznikiem /23/ i /24/ ustawić żądany kształt napięcia wobulującego a pokrętlem /4/ ustawić dolną granicę wobulowania,
 - aby zewnętrznie sterować częstotliwością pracy generatora podstawowego należy do gniazda /18/ przyłączyć napięcie zgodne z podanym w pkt. 4.
 - do gniazda sygnału wyjściowego /17/ dokleiżyć badany układ.

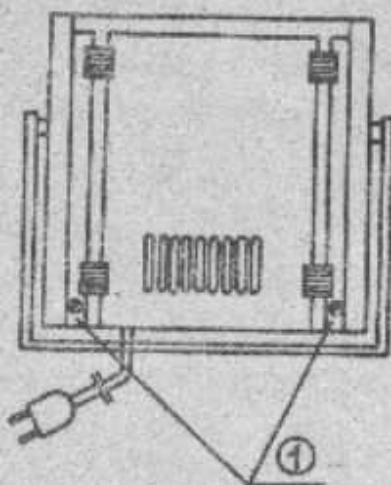
9. Konserwacja i naprawy przyrządu

9.1. Sposób uzyskiwania dostępu do wnętrza przyrządu

Przed przystąpieniem do demontażu przyrządu należy odłączyć sznur sieciowy od gniazda sieci zasilającej. W celu uzyskania dostępu do wnętrza przyrządu należy za pomocą wkrętaka odkrę-

cić dwa wkręty oznaczone odnośnikiem /1/ na rys. 14.

Odkręcenie wkrętów pozwala na wysunięcie chassis przyrządu z obudowy.



rys. 14

5.2. Korekcja przyrządu

W wypadku stwierdzenia niezgodności danych technicznych z uzyskanyimi wynikami należy przeprowadzić korekcję przyrządu.

5.2.1. Korekcja częstotliwości i symetrii generatora podstawowego

W pierwszej kolejności należy przeprowadzić korekcję symetrii, gdyż operacja ta może wpływać na zmianę częstotliwości.
Kolejność postępowania:

- zdjąć obudowę przyrządu,
- włączyć przyrząd do sieci,
- do wyjścia generatora podstawowego podłączyć sondę oscyloskopu,
- ustawić trójkątny kształt napięcia wyjściowego przez ustawienie klawisza " \wedge " / " \vee " ,
- ustawić najwyższą częstotliwość podzakresu $\times 1$ k /100 Hz/,
- za pomocą potencjometra R25 ustawić czas trwania opadającego zbocza przebiegu trójkątnego,
- za pomocą potencjometra R29 ustawić czas trwania narastającego zbocza przebiegu trójkątnego,

- nastawić najwyższą częstotliwość podzakresu x 1 k /12 MHz/;
- za pomocą potencjometra R18 ustawić jednolite czasy trwania zdecza narastającego i opadającego przebiegu trójkątnego,

UWAGA! Powyższe operacje przeprowadzić przy użyciu przełącznika SYMETRIA ustalonym w położeniu 1 : 1

Do korekciji częstotliwości należy przystąpić po dokonaniu /jeżeli zachodzi konieczność/korekcyi symetrii,
Kolejność postępowania:

- do wyjścia generatora podstawowego dodać częstotliwości cyfrowy np. PPL-20 produkcji ZOPAN,
- ustawić cyfrę 12 na skali częstotliwości przy wcisniętym klawiszem przełącznika podzakresów w pozycji x 1 k,
- za pomocą potencjometra R1 skorygować częstotliwość do wartości 12 MHz $\pm 2\%$,
- ustawić cyfrę 12 na skali częstotliwości i wcisnąć klawisz przełącznika podzakresów w pozycji x 100 k,
- za pomocą trymora C12 skorygować częstotliwość do wartości 1,2 MHz $\pm 2\%$,
- wcisnąć klawisz przełącznika podzakresów w pozycję x 1 U i dla skali częstotliwości ustalonej na cyfrze 5, za pomocą trymora C26 skorygować częstotliwość do wartości 5 MHz $\pm 5\%$, a dla skali częstotliwości ustalonej na cyfrze 12 skorygować częstotliwość za pomocą trymora C29, do wartości 12 MHz $\pm 5\%$.

9.2.2. Korekcyja całkowitego współczynnika gniazdkowania napięciowych przebiegu sinusoidalnego

- do wyjścia generatora podstawowego dodać mierząc gniazdkowanie napięciowe np. PMZ-11 produkcji ZOPAN,
- ustawić częstotliwość na wartość 1 MHz na podzakresie x 1 k,
- ustawić sinusoidalny kontakt napięcia wyjściowego przez wcisnięcie klawisza 

- za pomocą potencjometrów R115 i R120 ustawić na minimum wartość współczynnika zwiększałca napięciowych.

UWAGA: Przyzyczna występowania zbyt dużej wartości współczynnika zwiększałca napięciowego przebiegu sinusoidalnego może być też ustawiona symetria przebiegu pkt. 9.2.1.

9.2.3. Korekcja okresu i symetrii generatora pomocniczego

- do wyjścia generatora pomocniczego dołączyc sondę oscyloskopu oraz czystobocionieru-czasomierz cyfrowy np. PZL-20 Produkcji ZOPAK,
- przełącznik podzakresów ustawić w położeniu $\times 1 \text{ s}$, a przełącznik charakterystyki narastania przebiegów w położeniu LIN,
- przełącznik kształtu ustawić w położeniu " " ,
- ustawić minimalną wartość okresu przebiegu trójkątnego i za pomocą potencjometra R424 ustawić symetrię na zgodność z ZN,
- przełączając przełącznikiem kształtu oraz regulując potencjometrami odpowiednio R409 i R427, ustawić zgodność okresu przebiegu liniowo narastającego i liniowo opadającego z okresem przebiegu trójkątnego,
- ustawić maksymalną wartość okresu przebiegu generowanego,
- przełączając przełącznikiem kształtu oraz regulując potencjometrem R404, ustawić zgodność okresu przebiegu liniowo narastającego i liniowo opadającego z okresem przebiegu trójkątnego,

9.2.4. Korekcja amplitudy przebiegów wyjściowych generatora pomocniczego

W przypadku zbyt dużej wartości napięcia wyjściowego przebiegu liniowo narastającego, liniowo opadającego lub trójkątnego korekcję należy przeprowadzić za pomocą potencjometru R410. W przypadku , gdy nieprawidłowa jest amplituda przebiegów narastających bądź opadających logarytmicznie, korekcję należy przeprowadzić za pomocą potencjometru R436.

9.3. Sprawdzenie napięć

Dla ułatwienia lokalizacji uszkodzeń i napraw przyrządu nizaj podano nominalne wartości napięć w charakterystycznych punktach układu. Napięcia mierzyć voltmierzem cyfrowym np. V541 produkcji MERATRONIK lub odczytywać wartości z ekranu oscyloskopu przy następujących nastawach:

- napięcie sieci 220V,
- maksymalne napięcie wyjściowe
- wyłączony układ regulacji poziomu napięcia odniesienia /przełącznik POZIOM OBX, ustalony w pozycji 0 V/,
- rodzaj pracy ustalony w pozycji NORM.,
- wyłączony układ regulacji symetrii /przełącznik SYMETRIA ustalony w pozycji 1 : 1/,
- zakres częstotliwości generatora podstanowowego x 1 kHz,
- zakres okresu generatora pomocniczego x 10 ms,
- kształt przebiegów wyjściowych ustawić na trójkąt

Punkt pomiarowy	Napięcie stałe /V/	Napięcie zmienne /Vpp/	Punkt odniesienia
1	2	3	4
T1-E dla $f = 100 \text{ Hz}$	-0,94	-	masa
T1-E dla $f = 12 \text{ kHz}$	-5,68	-	"
T2-C dla $f = 100 \text{ Hz}$	+13,97	-	"
T2-C dla $f = 12 \text{ kHz}$	+11,8	-	"
T3-C dla $f = 100 \text{ Hz}$	-13,97	-	"
T3-C dla $f = 12 \text{ kHz}$	-11,8	-	"
IC4-6 dla $f = 100 \text{ Hz}$	+12,8	-	"
IC4-6 dla $f = 12 \text{ kHz}$	+10,2	-	"
IC5-6 dla $f = 100 \text{ Hz}$	-12,8	-	"
IC5-6 dla $f = 12 \text{ kHz}$	-10,2	-	"
R39, R40	0	7,7	"
IC6-1	+7,34	1,5	"
R73, R74	0	10,5	"
IC7-2	-9,4	0	"
IC7-4	-10,3	2,8	"

1	2	3	4
IC7-13	+0,65	0	"
T28-2	+8,4	0	"
T29-2	-8,4	0	"
IC401-11	+5,3	10,0	nasa
IC402-9	+1,4	4,0	"
T401-2	+2,85	5,0	"
T402-5	-10,0	2,0	"
T403-2	-0,3	16,0	"
IC403-6	-0,5	0	"
IC405-6	-2,25	0	"
IC201-2	0	-	a
IC201-6	+5,7	4,4	"
T202-4	+14,6	0,1	"
T205-4	-14,6	0,2	"

Wskazówki dotyczące lokalizacji uszkodzeń

1. Brak napięć zasilających, nie świeci się wskaźnik włączenia sieci - sprawdzić bezpiecznik B1.
2. Brak napięć zasilających ± 17 V.
Odłączyć przewody dochodzące do punktów ± 17 V, ± 17 V₁,
 ± 17 V₂ płytka generatorów i wzmacniacza. Jeżeli napięcie się pojawiło - sprawdzić gdzie nastąpiło zwarcie napięcia zasilającego. Gdy w dalszym ciągu brak napięcia ± 17 V - sprawdzić elementy zasilacza stabilizowanego - IC11,
IC12, T301, T302 itd.
3. Brak napięć zasilających ± 14 V.
Odłączyć przewody dochodzące do punktów ± 14 V płytka generatora podstawowego. Jeżeli napięcie się pojawi - zmniejsz napięcie zasilania na płycie generatora podstawowego. Jeżeli nie - sprawdzić elementy zasilacza ± 14 V - T28, T29, T30, T31, 947, 948.
4. Brak napięcia zasilającego +5V.
Odłączyć przewód dochodzący do punktu +5 V na płytce generatora podstawowego. Jeżeli napięcie się pojawi -

- sprawdzić gdzie nastąpiło zwarcie w układzie generatora.
Jeżeli nie - sprawdzić elementy zasilacza +5 V - T32,
D49.
5. Brak przebiegu trójkątnego lub mocno odkształcony -
sprawdzić układ wzmacniacza wstępny oraz źródła prądowe
w szczególności zgodność napięć na IC4 - 6,
IC5 - 6 z podanymi w tabeli napięciami. Gdy są zgodne z podanymi
należy sprawdzić układ komparatora - IC6, T12, - T19.
6. Duże zniekształcenia nieliniowe przebiegu sinusoidalnego -
sprawdzić elementy układu formowania sinusoidy.
Gdy zniekształcona jest góra połowa przebiegu, to należy
sprawdzić klucz diodowy D32, D34, D36, D38, D40, D42, a
gdy zniekształcona jest dolna połowa przebiegu, to spraw-
dzić elementy i działanie klucza diodowego D31, D33, D35,
D37, D39, D41.
7. Brak regulacji symetrii - sprawdzić działanie przełącznika
P301 SYMETRIA oraz potencjometr R302.
8. Brak bramkowania i wyzwalania - sprawdzić na zgodność z tabe-
lą napięć potencjały na nóżkach układu IC7 oraz działanie
układu logiki bramkowania zbudowanego na układach IC8,
IC9, i IC10.
9. Brak przebiegów wyjściowych lub wyraźne ich zniekształcenie
priy jednoczesnym istnieniu impulsu synchronizującego -
uszkodzony wzmacniacz wyjściowy. Należy sprawdzić elementy
filtru zasilającego wzmacniacz i wstępnej kolejności
sprawdzić napięcia na zgodność z tabelą napięć. Gdy odkształ-
cony jest poziom stały przebiegu prostokątnego lub gdy nadal
nie działa regulacja poziomu odniesienia napięcia wyjściowe-
go należy sprawdzić układ IC201.
10. Brak przebiegu trójkątnego na wyjściu generatora pomocnicze-
go - sprawdzić elementy integratora IC401 oraz komparatora
IC402, T401 - T403. Jeżeli na wyjściu komparatora - nóżka
11 układu IC401 jest przebieg trójkątny to sprawdzić elementy
układu wzmacniacza wyjściowego - IC407.
11. Brak przebiegów logarytmicznie wzrostających na wyjściu gene-
ratora pomocniczego - sprawdzić działanie wzmacniacza - IC403.

Jeli na jego wyjściu jest przebieg liniowo narastający to sprawdzić, czy nie jest uszkodzony układ termicznej stabilizacji zbudowany na IC404 i IC405. Gdy układ termicznej stabilizacji jest sprawny należy sprawdzić elementy układu przetwarzającego i wzmacniającego wyjścia-wego - IC406 i IC408.

nym!

30. Sprawdzenie stanu technicznego

W celu sprawdzenia, czy przyrząd nadaje się do użytkowania zgodnie z przeznaczeniem należy sprawdzić:

- a/ maksymalną wartość napięcia poszczególnych przebiegów wyjściowych,
- b/ wartość całkowitego współczynnika zniesztalconi mielisowych przebiegu sinusoidalnego,
- c/ zakres regulacji poziomu napięcia odniesienia,
- d/ zakres regulacji symetrii przebiegów wyjściowych,
- e/ zakres regulacji fazy przy bramkowanej pracy generatora,
- f/ zakres regulacji fazy przy wyzwalanej pracy generatora,
- g/ zakres wewnętrznego sterowania częstotliwością generatora VCO,
- h/ zakres i charakter wewnętrznego pobudowania.

Ad.a/ Do wyjścia generatora podstawowego dołączyć obciążenie 50 Ohm będące na wyposażeniu przyrządu. Przewód od obciążenia dołączyć do wejścia oscylometru.

Pokrycie AMPLIFUDA ustawić w prawym skrajnym położeniu i wcisnąć klawisz tłumika oznaczony 0 dB.

Sprawdzić, czy dla wszystkich kształtów przebiegów wyjściowych miernikówcych wartość napięcia jest nie mniejsza od 10 V. Następnie przez obciążenie 600 Ohm dołączyć wyjście generatora pomocniczego do wejścia oscylometru. Wcisnąć klawisz 400. /sygnalizacja przez świecenie zielonej diody / i sprawdzić, czy dla wszystkich kształtów przebiegów wyjściowych miernikówcych wartość napięcia jest nie mniejsza od 1,5 V.

- Ad.b/ Wyjście generatora podstawnego połączyć za pomocą przewodu z obciążeniem 50 Ohm z wejściem mikrofiku zakończonym nieliniowymi. Dokonać pomiaru współczynnika zmienialcości dla częstotliwości 1 MHz i 12 MHz przy przełączniku podstawnów ustalonym w pozycji ± 1 kHz. Wartość współczynnikowa powinna być zgodna z wartością podaną w danych technicznych.

Ad.c/ Do wyjścia generatora podstawnego dodać cyfrowy voltmierz napięcia stałego. Wartość napięcia wyjściowego ustawić na 0 V / pokrycie AMPLITUDA w lewym skrajnym położeniu, a tłumienie ustawić na 0 dB.

Weisnąć przełącznik POZIOM ODNIESIENIA i regulując przypisanym do niego pokrętlem napięcie wskazywane przez voltmierz powinno się zmieniać co najmniej od -10V do +10V, a przy ustawieniu przełącznika POZIOM ODNIESIENIA w pozycji 0 V, powinno mieścić się w zakresie -0,1 V do +0,1 V.

- Ad.d/ Do wyjścia generatora podstawnego dodać sondę oscyloskopu. Ustawić trójkątny kształt przebiegu wyjściowego. Weisnąć klawisz przełącznika SYMETRIA i regulując przypisanym do niego pokrętlem sprawdzić, czy symetria przebiegu zmienia się w zakresie zgodnym z podanym w danych technicznych. Sprawdzić, czy dla położenia przełącznika SYMETRIA w pozycji 1 : 1 przebieg jest symetryczny z dokładnością większą od 98 % - dla częstotliwości do 1 MHz.

UWAGA! Układ regulacji symetrii przebiegów działa prawidłowo do częstotliwości 1 MHz.

Ad.e/ Do wyjścia generatora podstawnego dodać sondę oscyloskopu. Do wejścia WEJ. BURAK, dodać generator standarowy przebiegów TTL. Częstotliwość ustawić o rząd wiekszą od częstotliwości przebiegów TTL podawanych na wejście skindu bramkowania. Przełącznik rodzaju pracy ustawić w pozycji BURAK. Ekrany oscyloskopu powinny być widoczne grupy impulsów żądanego kształtu, a za pomocą pokrycia FAZA powinno się zmieścić faza startu i stopu generowania grupy w granicach ±

ad.f/ Sprawdzenia dokonać analogicznie jak sprawdzenia zakresu regulacji fazy przy brakowaniu z tą różnicą, że przełącznik podczas pracy ustawić w pozycji WYZW.

UWAGA! Układ regulacji fazy grupy impulsów bądź pojedynczego impulsu działa prawidłowo do częstotliwości 1 MHz.

ad.g/ Do wyjścia generatora podstawowego dołączyć częstotliwościomierz cyfrowy. Ustawić częstotliwość 12 kHz na podzakresie $\times 1$ k / cyfra 12 na skali częstotliwości/.

Następnie do wejścia VCO generatora dołączyć regulowane źródło napięcia stałego. Zmiana wartości tego napięcia od 0 V do +5 V powinna towarzyszyć 1200-krotną zmianę częstotliwości.

ad.h/ Do wyjścia generatora podstawowego dołączyć sondę oscyloskopu oraz częstotliwościomierz cyfrowy. Weisnąć klawisz przełącznika WOB. /sygnalizacja przez świecenie się zielonej diody/ i sprawdzić, czy zakres pobudowania odpowiada nastawionym częstotliwościom granicznym /dolna granica pobudowania ustalana jest za pomocą skali częstotliwości a góra za pomocą skali GRANICA WOB. /. Zmieniając kształt przebiegów pobudujących, sprawdzić na ekranie oscyloskopu, czy charakter pobudowania odpowiada położeniu przełącznika kształtu przebiegu generatora pomocniczego.

III. Przechowywanie i transport

III.1. Przechowywanie

Czas przechowywania przyrządu w opakowaniu ochronno-transportowym nie powinien być dłuższy niż 6 miesięcy.

W przypadku przechowywania przyrządu bez opakowania powinny być zachowane następujące warunki:

temperatura otoczenia $+5^{\circ}\text{C} - +40^{\circ}\text{C}$

wilgotność względna 40% - 80%

brak par, kwasów, zasad i innych substancji powodujących korozję

brak odczuwalnych振动 i wstrząsów

11.2. Transport

Generator funkcyjny-nebulator typ POF-1G jest przyrządem lekkostrukturalnym wymagającym dużej ostrożności przy przenoszeniu. Może być przewożony dawolnymi środkami transportu. Przyrząd powinien spełniać wymagania techniczne po jego przetransportowaniu do miejsca przeznaczenia w oryginalnym opakowaniu transportowym i podanych niżej granicznych warunkach transportowych:

temperatura otoczenia	= 25°C - +55°C
wilgotność względna	do 95%
ciśnienie atmosferyczne	60 do 106 kPa

Pozostałe warunki przechowywania i transportu określa PN-76/T-06500/03.

WYKAZ ELEMENTÓW

Generator funkcyjny-wobulator
typ POF-10

lab979a

Dane techniczne	Uwagi
2	3
<u>Płytki generatora podstawowego Pl.G</u>	
POTENCJOMETR CN.15.1 - 2,2 kOhm $\pm 20\%$ -1W	
" CN.15.1 - 4,7 kOhm $\pm 20\%$ -1W	
REZYSTOR MLT-0,25W - 3 kOhm / $\pm 5\%$ /-A-55/125/21	
POTENCJOMETR CN.15.1 - 22 kOhm $\pm 20\%$ -1W	
REZYSTOR MLT-0,25W - 2,2 MOhm / $\pm 5\%$ /-A-55/125/21	
" MLT-0,25W - 2 kOhm / $\pm 5\%$ /-A-55/125/21	
POTENCJOMETR CN.15.1 - 2,2 kOhm +20%/-1W	
REZYSTOR MFR-0,25W-3,01 kOhm $\pm 1\%$ -100. 10^{-6} /°C-55/155/21	
" MLT-0,25W - 5,6 kOhm / $\pm 5\%$ /-A-55/125/21	
" MFR-0,25W-2,1 kOhm $\pm 1\%$ -100. 10^{-6} /°C-55/155/21	
" MFR-0,25W-2 kOhm $\pm 1\%$ -100. 10^{-6} /°C-55/155/21	
" MFR-0,25W-2,8 kOhm $\pm 1\%$ -100. 10^{-6} /°C-55/155/21	
" MFR-0,25W-2,1 kOhm $\pm 1\%$ -100. 10^{-6} /°C-55/155/21	
" MFR-0,25W-698 Ohm $\pm 1\%$ -100. 10^{-6} /°C-55/155/21	
" MFR-0,25W -2,1 kOhm $\pm 1\%$ -100. 10^{-6} /°C-55/155/21	
POTENCJOMETR CN.15.1 - 600 Ohm $\pm 20\%$ -1W	
REZYSTOR MFR-0,25W-604 Ohm $\pm 1\%$ -100. 10^{-6} /°C-55/155/21	
" MFR-0,25W-499 Ohm $\pm 1\%$ -100. 10^{-6} /°C-55/155/21	
" MFR-0,25W-475 Ohm $\pm 1\%$ -100. 10^{-6} /°C-55/155/21	
" MFR-0,25W-20kOhm $\pm 0,5\%$ -100. 10^{-6} /°C-55/155/21	
" MLT-0,25W - 100 Ohm / $\pm 5\%$ /-A-55/125/21	
POTENCJOMETR CN.15.1 - 1 MOhm $\pm 20\%$ 1 W	
REZYSTOR MLT-0,5W - 5,1 MOhm / $\pm 5\%$ /-A-55/125/21	
" MLT-0,25W - 100 Ohm / $\pm 5\%$ /-A-55/125/21	
" MFR-0,25W-20 kOhm $\pm 5\%$ -100. 10^{-6} /°C-55/155/21	
POTENCJOMETR CN.15.1 - 1 MOhm $\pm 20\%$ 1W	
REZYSTOR MLT-0,5W - 5,1 MOhm / $\pm 5\%$ /-A-55/125/21	
" MLT-0,25W - 1 kOhm / $\pm 5\%$ /-A-55/125/21	
" MFR-0,25W-243 Ohm $\pm 0,5\%$ -100. 10^{-6} /°C-55/155/21	
" MLT-0,25W - 1 kOhm / $\pm 5\%$ /-A-55/125/21	

1	2	
R34	REZYSTOR MFR-0,25W-2/3 0hm $\pm 5\%$ -100..10 $^{-6}$ / $^{\circ}\text{C}$ -55/155/21	
R35	" MFR-0,25W-13 kOhm $\pm 1\%$ -100..10 $^{-6}$ / $^{\circ}\text{C}$ -55/155/21	
R36	REZYSTOR MFR-0,25W-10,7 kOhm $\pm 1\%$ -100..10 $^{-6}$ / $^{\circ}\text{C}$ -55/155/21	
R37	" MLT-0,25W = 100 Ohm / $\pm 5\%$ / -A-55/125/21	
R38	" MLT-0,25W = 1 kOhm / $\pm 5\%$ / -A-55/125/21	
R39,R40	" MLT-0,25W = 10 Ohm / $\pm 5\%$ / -A-55/125/21	deb. 6 -2 kOhm
R41	" MFR-0,25W-20 Ohm $\pm 1\%$ -100..10 $^{-6}$ / $^{\circ}\text{C}$ -55/155/21	
R42	" MFR-0,25W-2,21 kOhm $\pm 0,5\%$ -100..10 $^{-6}$ / $^{\circ}\text{C}$ -55/155/21	
R43	" MFR-0,25W-203 Ohm $\pm 5\%$ -100..10 $^{-6}$ / $^{\circ}\text{C}$ -55/155/21	
R44	" MFR-0,25W-2,21 kOhm $\pm 0,5\%$ -100..10 $^{-6}$ / $^{\circ}\text{C}$ -55/155/21	
R45	" MFR-0,25W-203 Ohm $\pm 0,5\%$ -100..10 $^{-6}$ / $^{\circ}\text{C}$ -55/155/21	
R46	" MLT-0,25W = 100 Ohm / $\pm 5\%$ / -A-55/125/21	
R47	" MLT-0,25W = 7,5 kOhm / $\pm 5\%$ / -A-55/125/21	
R48	" MLT-0,25W = 1 kOhm / $\pm 5\%$ / -A-55/125/21	
R49	" MLT-0,25W = 10 kOhm / $\pm 5\%$ / -A-55/125/21	
R50	" MLT-0,25W = 100 Ohm / $\pm 5\%$ / -A-55/125/21	
R51	" MLT-0,25W = 1 kOhm / $\pm 5\%$ / -A-55/125/21	
R52	" MLT-0,25W = 620 Ohm / $\pm 5\%$ / -A-55/125/21	
R53,R54	" MLT-0,25W = 200 Ohm / $\pm 5\%$ / -A-55/125/21	
R55	" MFR-0,25W-4,42 kOhm $\pm 1\%$ -100..10 $^{-6}$ / $^{\circ}\text{C}$ -55/155/21	
R56	" MFR-0,25W-13,3 kOhm $\pm 1\%$ -100..10 $^{-6}$ / $^{\circ}\text{C}$ -55/155/21	
R57	" MLT-0,25W = 1,3 kOhm / $\pm 5\%$ / -A-55/125/21	
R58	" MLT-0,25W = 100 Ohm / $\pm 5\%$ / -A-55/125/21	
R59	" MFR-0,25W-806 Ohm $\pm 1\%$ -100..10 $^{-6}$ / $^{\circ}\text{C}$ -55/155/21	
R60	" MFR-0,25W-1,78 kOhm $\pm 1\%$ -100..10 $^{-6}$ / $^{\circ}\text{C}$ -55/155/21	
R61,R62	" MLT-0,25W = 200 Ohm / $\pm 5\%$ / -A-55/125/21	
R63	" MFR-0,25W = 464 Ohm $\pm 1\%$ -100..10 $^{-6}$ / $^{\circ}\text{C}$ -55/155/21	
R64	" MLT-0,25W = 200 Ohm / $\pm 5\%$ / -A-55/125/21	
R65	" MFR-0,25W-649 Ohm $\pm 1\%$ -100..10 $^{-6}$ / $^{\circ}\text{C}$ -55/155/21	
R66	" MLT-0,25W = 120 Ohm / $\pm 5\%$ / -A-55/125/21	
R67	" MLT-0,25W = 22 Ohm / $\pm 5\%$ / -A-55/125/21	
R68	" MLT-0,25W = 200 Ohm / $\pm 5\%$ / -A-55/125/21	
R69	" MLT-0,25W = 120 Ohm / $\pm 5\%$ / -A-55/125/21	
R70	" MLT-0,25W = 22 Ohm / $\pm 5\%$ / -A-55/125/21	
R71,R72	" MLT-0,25W = 100 Ohm / $\pm 5\%$ / -A-55/125/21	
R73,R74	" MLT-0,25W = 10 Ohm / $\pm 5\%$ / -A-55/125/21	

	2	3
dob,63 -2 kOhm	<p>RESISTOR MLT-0,25W = 10 kOhm /<u>±5%</u>/-A-55/125/21</p> <p>* MLT-0,25W = 200 Ohm /<u>±5%</u>/-A-55/125/21</p> <p>* MLT-0,25W = 180 Ohm /<u>±5%</u>/-A-55/125/21</p> <p>* MLT-0,25W = 330 Ohm /<u>±5%</u>/-A-55/125/21</p> <p>* MLT-0,25W = 4,7 kOhm /<u>±5%</u>/-A-55/125/21</p> <p>* MLT-0,25W = 3 kOhm /<u>±5%</u>/-A-55/125/21</p> <p>* MLT-0,25W = 12 kOhm /<u>±5%</u>/-A-55/125/21</p> <p>* MLT-0,25W = 6,8 kOhm /<u>±5%</u>/-A-55/125/21</p> <p>* MLT-0,25W = 47 Ohm /<u>±5%</u>/-A-55/125/21</p> <p>* MFR-0,25W-1,91 kOhm $\pm 1\% - 100 \cdot 10^{-6}$ /°C-55/155/21</p> <p>* MFR-0,25W-6,65 kOhm $\pm 1\% - 100 \cdot 10^{-6}$ /°C-55/155/21</p> <p>* MLT-0,25W = 2 kOhm /<u>±5%</u>/-A-55/125/21</p> <p>* MLT-0,25W-510 Ohm /<u>±5%</u>/-A-55/125/21</p> <p>* MFR-0,25W-169 Ohm $\pm 1\% - 100 \cdot 10^{-6}$ /°C-55/155/21</p> <p>* MLT-0,25W = 2 kOhm /<u>±5%</u>/-A-55/125/21</p> <p>* MLT-0,25W = 4,7 kOhm /<u>±5%</u>/-A-55/125/21</p> <p>* MLT-0,25W = 2,4 kOhm /<u>±5%</u>/-A-55/125/21</p> <p>* MLT-0,25W = 510 Ohm /<u>±5%</u>/-A-55/125/21</p> <p>* MLT-0,25W = 2,7 kOhm /<u>±5%</u>/-A-55/125/21</p> <p>* MLT-0,25W = 100 Ohm /<u>±5%</u>/-A-55/125/21</p> <p>* MLT-0,25W = 56 Ohm /<u>±5%</u>/-A-55/125/21</p> <p>* MLT-0,25W = 209 Ohm /<u>±5%</u>/-A-55/125/21</p> <p>* MLT-0,25W = 130 Ohm /<u>±5%</u>/-A-55/125/21</p> <p>* MLT-0,25W = 82 Ohm /<u>±5%</u>/-A-55/125/21</p> <p>* MLT-0,25W = 47 Ohm /<u>±5%</u>/-A-55/125/21</p> <p>* MLT-0,25W = 30 Ohm /<u>±5%</u>/-A-55/125/21</p> <p>* MLT-0,25W = 39 Ohm /<u>±5%</u>/-A-55/125/21</p> <p>* MLT-0,25W = 2 kOhm /<u>±5%</u>/-A-55/125/21</p> <p>* MLT-0,25W = 1 kOhm /<u>±5%</u>/-A-55/125/21</p> <p>* MLT-0,25W = 470 Ohm /<u>±5%</u>/-A-55/125/21</p> <p>* MLT-0,25W = 330 Ohm /<u>±5%</u>/-A-55/125/21</p> <p>* MLT-0,25W = 120 Ohm /<u>±5%</u>/-A-55/125/21</p> <p>* MLT-0,25W = 100 Ohm /<u>±5%</u>/-A-55/125/21</p> <p>* MLT-0,25W = 82 Ohm /<u>±5%</u>/-A-55/125/21</p> <p>* MLT-0,25W = 47 Ohm /<u>±5%</u>/-A-55/125/21</p> <p>* MLT-0,25W = 30 Ohm /<u>±5%</u>/-A-55/125/21</p> <p>* MLT-0,25W = 39 Ohm /<u>±5%</u>/-A-55/125/21</p>	

1	2
R113	REZYSTOR MPR-0,25W-3,32 kOhm $\pm 1\%$ -100. $10^{-6}/^{\circ}\text{C}$ -55/155/21
R114	" MPR-0,25W-18,2 kOhm $\pm 1\%$ -100. $10^{-6}/^{\circ}\text{C}$ -55/155/21
R115	POTENCJOMETR CN.15.1 - 10 kOhm $\pm 20\%$ 1W
R116	REZYSTOR MLT-0,25W - 10 kOhm $\pm 5\%/-A-55/125/21$
R117	" MLT-0,25W - 1,5 kOhm $\pm 5\%/-A-55/125/21$
R118	" MPR-0,25W - 3,32 kOhm $\pm 1\%$ -100. $10^{-6}/^{\circ}\text{C}$ -55/155/21
R119	" MPR-0,25W-18,2 kOhm $\pm 1\%$ -100. $10^{-6}/^{\circ}\text{C}$ -55/155/21
R120	POTENCJOMETR CN.15.1 - 10 kOhm $\pm 20\%$ 1W
R121	REZYSTOR MLT-0,25W - 10 kOhm $\pm 5\%/-A-55/125/21$
R122, R123	" MPR-0,25W-4,02 kOhm $\pm 1\%$ -100. $10^{-6}/^{\circ}\text{C}$ -55/155/21
R124, R125	" MLT-0,5W - 10 Ohm $\pm 5\%/-A-55/125/21$
R126	" MLT-0,25W - 1,5 kOhm $\pm 5\%/-A-55/125/21$
R127	" MPR-0,25W-316 Ohm $\pm 1\%$ -100. $10^{-6}/^{\circ}\text{C}$ -55/155/21
R128, R129	" MPR-0,25W-536 Ohm $\pm 1\%$ -100. $10^{-6}/^{\circ}\text{C}$ -55/155/21
R130	" MPR-0,25W-32,1 Ohm $\pm 1\%$ -100. $10^{-6}/^{\circ}\text{C}$ -55/155/21
R131	" MPR-0,25W-806 Ohm $\pm 1\%$ -100. $10^{-6}/^{\circ}\text{C}$ -55/155/21
R132	" MLT-0,25W - 330 Ohm $\pm 5\%/-A-55/125/21$
R133	" MPR-0,25W-267 Ohm $\pm 1\%$ -100. $10^{-6}/^{\circ}\text{C}$ -55/155/21
R134	" MLT-0,25W - 510 Ohm $\pm 5\%/-A-55/125/21$
R135	" MLT-0,25W - 240 Ohm $\pm 5\%/-A-55/125/21$
R136	" MLT-0,25W - 7,5 kOhm $\pm 5\%/-A-55/125/21$
R137	POTENCJOMETR TVP 114-0,1W - 1 kOhm -25/085/14
R138	REZYSTOR MLT-0,25W - 6,2 kOhm $\pm 5\%/-A-55/125/21$
R139	" MLT-0,25W - 680 Ohm $\pm 5\%/-A-55/125/21$
R140	" MLT-0,25W - 7,5 kOhm $\pm 5\%/-A-55/125/21$
R141	POTENCJOMETR TVP 114-0,1W - 1 kOhm -25/085/14
R142	REZYSTOR MLT-0,25W - 6,2 kOhm $\pm 5\%/-A-55/125/21$
R143	" MLT-0,25W - 680 Ohm $\pm 5\%/-A-55/125/21$
R144	" MLT-0,25W - 1,8 kOhm $\pm 5\%/-A-55/125/21$
R145	" MLT-0,25W - 7,3 kOhm $\pm 5\%/-A-55/155/21$
R146	POTENCJOMETR TVP 114-0,1W - 680 Ohm - 25/085/14
R147	REZYSTOR MLT-0,25W - 3 kOhm $\pm 5\%/-A-55/125/21$
R148	" MLT-0,25W - 2 kOhm $\pm 5\%/-A-55/125/21$
R149	" RDC0-5V - 6,2 Ohm $\pm 5\%/-40/200/21$
R150	" MLT-0,25W - 1,3 kOhm $\pm 5\%/-A-55/125/21$
R151	" MLT-0,25W - 6,8 kOhm $\pm 5\%/-A-55/125/21$
R152	" MLT-0,25W - 3 kOhm $\pm 5\%/-A-55/125/21$

2	3
WYRÓBNIK JONETR TVP 114-0,1W - 680 Ohm -25/085/14	
RESISTOR MLT-0,25W - 4,3 kOhm /±5%/-A-55/125/21	
* MLT-0,25W - 2 kOhm /±5%/-A-55/125/21	
* RDC0-5W - 6,2 Ohm /±5%/-H0/200/21	
* MLT-0,25W - 1,3 kOhm /±5%/-A-55/125/21	
* MLT-0,25W - 6,8 kOhm /±5%/-A-55/125/21	
CONDENSATOR 04/U -22 uF/25V	
* KCR-1B-U-3x10-100-J-250-656	
* KCR-1B-U-3x10-62-J-500-656	dab.33 - 680 pF
* KCR-1B-U-3x10-100-J-250-656	
* KCR-1B-U-3x10-62-J-500-656	dab.33 - 680 pF
* KSF-020 390 pF ±5% 160V 566	
* KTFn-2C-5x5-10n-N-63-155	
* KCPo-1B-A-6-0,8-0-250-656	dab.0 - 4,7 pF
* KCD-N-10-d-3/10-250-656	
* KTFn-2F-16x16-100n-Z-25-668	
* KTFn-2C-5x5-10n-N-63-455	
* KTFn-1B-N-1-2,2-0-250-656	
* KSF-022 453 pF ±0,5% 630V 465	
* KSF-022 4990 pF ±0,5% 100V 465	
* KSF-022 49900 pF ±0,5% 100V 465	
* KESL-012 4,7 uF ±5% 100V	
* KESL-013-02 0,33 uF ±10% 100V	
* KSF-022 402000 pF ±0,5% 63V 465	
* KSF-022 97600 pF ±0,5% 63V 465	
* KESL-02-1-3x8-20-I-500-656	
* KESL-02-10-I-8/30-250-656	
* KTFn-2F-16x16-100n-Z-25-668	
* KSF-22 uF/25V	
* KSF-2-12-d-15/30-250-656	
* KSF-22 uF/25V	
* KSF-020 200 pF ±5% 160V 566	

1	2	3
C32-C34	KONDENSATOR KFPm-2C-5x5-10n-l-63-455	
C35	" MKS2-018-02 1 uF ±10% 100V	
C36	" KCR-1U-A-3x3-16-J-400-656	
C37	" KCR-1B-A-3x3-3-D-500-656	dok. 6.8 22 pF
C38	" KFPm-2C-5x5-10n-N-63-455	
C39	" KFPf-2F-16x16-100n-Z-25-668	
C40,C41	" KFPm-2C-5x5-10n-l-63-455	
C42	" KFPf-2F-16x16-100n-Z-25-668	
C43	" KSF-020 200 pF ±5% 160V 566	
C44	" KFPf-2F-16x16-100n-Z-25-668	
C45	" KCR-1B-N-3x3-20-J-500-656	
C47	" KCR-1B-U-3x3-10-J-250-656	
C48,C49	" KFPm-2C-10x10-100n-l-63-455	
C50,C51	" MKS2-108-02 2,2 uF ±10% 100V	
C52,C53	" KFPf-2F-16x16-100n-Z-25-668	
C54	" KCH-1B-I-3x8-47-J-400-656	
C55	" KCR-1B-U-3x8-50-L-400-656	
C56,C57	" KCH-1B-U-3x10-18-J-400-656	
C58	" KCP-1B-U-3x8-50-K-400-656	
C59	" KCR-1B-N-3x3-18-K-500-656	
C60	" KCR-1B-A-3x3-3,J-D-500-656	
C61-C64	" KFPf-2F-16x16-100n-Z-25-668	
C65,C66	" 04/U-220 uF/25V	
C67-C69	" KFPf-2F-16x16-100n-Z-25-668	
C70-C71	" 04/U-22 uF/25V	
C72-C73	" KSO-1 250V W 470 pF ±10%	
C74,C75	" KLO R-1000 uF/63V	
C76	" KSF-020 200 pF ±5% 150V 566	
C77	" KFPf-2F-16x16-100n-Z-25-668	
C78	" 02/U-22 uF/25V	
T1	TRANZYSTOR BC 415B	
T2	" BC 415B	
T3-T5	" BC 415B	
T6,T7	" BC415B	

	2	3
MANHATTAN 245B		
- DSXP 93		
- ZN 2894		
- SSXP 93		
- ZN 2894		
- BSYP 05		
- ZN 2894		
- DSXP93		
- ZN 2894		
- DC 107B		
- DC 177B		
- BSBP 19		
- BSYP 05		
- DC 107B		
- DC 313		
- DC 177B		
- BD 137		
MINNEAPOLIS BZP 630-C10		
- BSBP 96A		
- MINNEA BZP 630-C7V5		
- MINNEA BZP 630-C8V2		
- BSBP 96A		
- MINNEA BZP 630-C15		
- BSBP 96A		
- MINNEA BZP 611-05V6		
- BSBP 96A		
- MINNEA BZP 611-C5V6		
- BSBP 96A		
- MINNEA BZP 630-C11		
- BSBP 96A		
- MINNEA BZP 630-C10		
- BSBP 96A		
- MINNEA BZP 611-C5V6		
- BSBP 96A-100		

1	2	3
IC1-IC3	UKŁAD SCALONY ULY 7741N	
IC4, IC5	" " ULY 7701N	
IC6	" " UL 1102N	
IC7	" " UL 1111N	
IC8	" " UCY 7410N	
IC9	" " UCY 74121N	
IC10	" " UCY 7400N	
IC11, IC12	" " UL 7523N	
L1, L2	DLAWIK FERRYTOWY EVO 3,7 x 1,1 x 4/P201	
L3	" 0,47 mH	E - 72461
L4	" 1,3 mH	E - 72462
L5	" 4,3 mH	E - 72463
L6	" 1,3 mH	E - 72462
L7	" 1 mH	E - 72464
L8	" 0,5 mH	E - 72465
L9	" 1 mH	E - 72464
L10	" 0,5 mH	E - 72465
P1	PRZELĄCZNIK KLAWSZONY D-4542-470	
P2	" "	D-4542-479
<u>Flytka oznaczająca PLkW.</u>		
R202	REZYSTOR MLT-0,25W ~ 20 kOhm /±5%/-A-55/125/21	
R203	" MLT-0,25W ~ 100 kOhm /±5%/-A-55/125/21	
R204	" MFR-0,25W-499 Ohm ±1%-100 · 10 ⁻⁶ /°C-55/155/21	
R205	" MFT-0,25W-13 kOhm ±1%-100 · 10 ⁻⁶ /°C-55/155/21	
R206, R207	" MLT-0,25W ~ 22 kOhm /±5%/-A-55/125/21	
R208	" MLT-0,25W ~ 1,5 kOhm /±5%/-A-55/125/21	
R209	" MLT-0,25W ~ 10 kOhm /±5%/-A-55/125/21	
R210	" MFR-0,25W ~ 3,01 kOhm ±1%-100 · 10 ⁻⁶ /°C-55/155/21	
R211	" MLT-0,25W ~ 9,1 kOhm /±5%/-A-55/125/21	

2	3
<p>RESISTOR MLT-0,25W-30 kOhm /±5%/-A-55/125/21</p> <ul style="list-style-type: none">- MLT-0,25W = 9,1 kOhm /±5%/-A-55/125/21- MLT-0,25W = 47 Ohm /±5%/-A-55/125/21- MLT-0,25W = 1,6 kOhm /±5%/-A-55/125/21- MLT-0,25W = 39 Ohm /±5%/-A-55/125/21- MLT-0,25W = 1,8 kOhm /±5%/-A-55/125/21- MLT-0,25W = 1,6 kOhm /±5%/-A-55/125/21- MLT-0,25W = 39 Ohm /±5%/-A-55/125/21- MLT-0,25W = 47 Ohm /±5%/-A-55/125/21- MLT-0,25W = 1,8 kOhm /±5%/-A-55/125/21- MLT-0,25W = 1 kOhm /±5%/-A-55/125/21- MLT-0,25W = 47 Ohm /±5%/-A-55/125/21- MLT-0,25W = 10 kOhm /±5%/-A-55/125/21- MLT-0,25W = 1 kOhm /±5%/-A-55/125/21- MLT-0,25W = 47 Ohm /±5%/-A-55/125/21- MLT-0,25W = 100 Ohm /±5%/-A-55/125/21- MLT-0,5W = 240 Ohm /±5%/-A-55/125/21- MLT-0,5W = 47 Ohm /±5%/-A-55/125/21- MLT-0,5W = 15 Ohm /±5%/-A-55/125/21- MLT-0,5W = 6,19 Ohm ±2%-5%/155/21- MLT-0,5W = 51 Ohm /±5%/-A-55/125/21- MFR-0,25W-1,02 kOhm ±1%-100·10⁻⁶/°C-55/155/21- MFR-0,25W-61,9 Ohm ±1%-100·10⁻⁶/°C-55/155/21- MFR-0,25W-249 Ohm ±1%-100·10⁻⁶/°C-55/155/21- MFR-0,25W-69,8 Ohm ±1%-100·10⁻⁶/°C-55/155/21- MFR-0,25W-107 Ohm ±1%-100·10⁻⁶/°C-55/155/21- MFR-0,25W-51,9 Ohm ±1%-100·10⁻⁶/°C-55/155/21- MLT-2W = 33 Ohm /±5%/-A-55/125/21- MLT-0,5W = 10 Ohm /±5%/-A-55/125/21- MLT-2W = 33 Ohm /±5%/-A-55/125/21- MLT-0,5W = 10 Ohm /±5%/-A-55/125/21 <p>RESISTOR RCR-1B-N-3x10-39-A-100-656</p> <ul style="list-style-type: none">- KSF-020 2/0 pF ±5% 160V 556- RCR-1B-A-3x3-5,0-0-500-636- RCR-1B-N-3x3-20-3-500-636	

1	2	3
C205-C207	KONDENSATOR MNSE-018-02 0,1 uF ±10% 100V	
C208	" KCD-5-1-3/8-53-656	
C209	" KCP 8-1B-N-5-2,20-250-656	dob. -1,7
C210	" 04/U-10 uF/16V	
C211	" 04/U-22 uF/25V	
C212	" 04/U-10 uF/16V	
C213	" 04/U-22 uF/25V	
C214-C216	KPPf-2F-16x16-100n-2-25-668	
C217	" 04/U-22 uF/25V	
C218,C219	KPPf-2F-16x16-100n-2-25-668	
C220	" 04/U-22 uF/25V	
C221	KPPf-2F-16x16-100n-2-25-668	
T201	TRANZYSTOR BSXP 93	
T202,T203	" 2N 2894	
T204-T206	" BSXP 93	
T207	" 2N 2894	
T208	" BSXP 19	
T209	" BSYP 05	
D201	DIODA ZENERA BZP 611-C4V3	
D202	" BAYP 94A	
IC201	URŁAD SCALONY ULY 7741N	
P201	PRZEDŁĄCZNIK KLAWISZOWY D-1542-460	

2	3
<p><u>Flytka generatora pomocniczego Pl. PII</u></p>	
<p>WYSOKOŚCIOWY PR 185-0,2W - 47 kOhm-A-15-P-1</p>	
<p>WYSOKOŚCIOWY RPF-0,25W-316 0Ohm $\pm 1\%$ -100. 10^{-6} / $^{\circ}\text{C}$ -55/155/21</p>	
<p>WLT-0,25W - 82 kOhm / $\pm 5\%$ / -A-55/125/21</p>	
<p>WYSOKOŚCIOWY CN.15.1 - 10 kOhm $\pm 20\%$ 1W</p>	
<p>WYSOKOŚCIOWY WLT-0,25W - 2,2 MOhm / $\pm 5\%$ / -A-55/125/21</p>	
<p>* WLT-0,25W - 10 Ohm / $\pm 5\%$ / -A-55/125/21</p>	
<p>* WLT-0,25W - 82 kOhm / $\pm 5\%$ / -A-55/125/21</p>	
<p>WYSOKOŚCIOWY CN.15.1 - 47 kOhm $\pm 20\%$ 1W</p>	
<p>* CN.15.1 - 1 kOhm $\pm 20\%$ 1W</p>	
<p>WYSOKOŚCIOWY WLT-0,25W - 10 kOhm / $\pm 5\%$ / -A-55/125/21</p>	
<p>* WLT-0,25W - 6,2 kOhm / $\pm 5\%$ / -A-55/125/21</p>	
<p>* WLT-0,25W - 620 0Ohm / $\pm 5\%$ / -A-55/125/21</p>	
<p>* WLT-0,25W - 510 0Ohm / $\pm 5\%$ / -A-55/125/21</p>	
<p>* WLT-0,25W - 33 kOhm / $\pm 5\%$ / -A-55/125/21</p>	
<p>* WLT-0,25W - 680 0Ohm / $\pm 5\%$ / -A-55/125/21</p>	
<p>* WLT-0,25W - 2 kOhm / $\pm 5\%$ / -A-55/125/21</p>	
<p>* WLT-0,25W - 1,8 kOhm / $\pm 5\%$ / -A-55/125/21</p>	
<p>* WLT-0,25W - 5,1 kOhm / $\pm 5\%$ / -A-55/125/21</p>	
<p>* WLT-0,25W - 300 0Ohm / $\pm 5\%$ / -A-55/125/21</p>	
<p>* WLT-0,25W - 10 kOhm / $\pm 5\%$ / -A-55/125/21</p>	
<p>* WLT-0,25W - 7,5 kOhm / $\pm 5\%$ / -A-55/125/21</p>	
<p>WYSOKOŚCIOWY CN.15.1 - 22 kOhm $\pm 20\%$ 1W</p>	
<p>WYSOKOŚCIOWY RPF-0,25W-54,9 kOhm $\pm 1\%$ -100. 10^{-6} / $^{\circ}\text{C}$ -55/155/21</p>	
<p>* RPF-0,25W-60,4 kOhm $\pm 1\%$ -100. 10^{-6} / $^{\circ}\text{C}$ -55/155/21</p>	
<p>WYSOKOŚCIOWY CN.15.1 - 100 kOhm $\pm 20\%$ 1 W</p>	
<p>WYSOKOŚCIOWY RPF-0,25W-54,9 kOhm $\pm 1\%$ -100. 10^{-6} / $^{\circ}\text{C}$ -55/155/21</p>	
<p>* RPF-0,25W-6,65 kOhm $\pm 1\%$ -100. 10^{-6} / $^{\circ}\text{C}$ -55/155/21</p>	
<p>* WLT-0,25W - 100 0Ohm / $\pm 5\%$ / -A-55/125/21</p>	
<p>* WLT-0,25W-3,01 kOhm $\pm 1\%$ -100. 10^{-6} / $^{\circ}\text{C}$ -55/155/21</p>	
<p>WYSOKOŚCIOWY CN.15.1 - 47 kOhm $\pm 20\%$ 1W</p>	
<p>WLT-0,25W - 68 kOhm / $\pm 5\%$ / -A-55/125/21</p>	
<p>* RPF-0,25W - 90,9 kOhm $\pm 1\%$ -100. 10^{-6} / $^{\circ}\text{C}$ -55/155/21</p>	
<p>* RPF-1W - 8,2 kOhm / $\pm 5\%$ / -A-55/125/21</p>	
<p>WYSOKOŚCIOWY TYP 114-0,1W - 100 Ohm -25/035/14</p>	
<p>WYSOKOŚCIOWY RPF-0,25W-170 0Ohm $\pm 1\%$ -100. 10^{-6} / $^{\circ}\text{C}$ -55/155/21</p>	

1	2	3
R438	POTENCJOMETR CN.15.1 - 47 kOhm $\pm 20\%$ 1W	
R439	REZYSTOR MLT-0,25W - 150 kOhm / $\pm 5\%$ /-A-55/125/21	
R440	" MFR-0,25W-14,3 kOhm $\pm 1\%$ -100.10 $^{-6}$ /°C-55/155/21	
R441	" MFR-0,25W-499 Ohm $\pm 1\%$ -100.10 $^{-6}$ /°C-55/155/21	
R442	REZYSTOR MLT-0,25W - 10 kOhm / $\pm 5\%$ /-A-55/125/21	
R443	" MLT-0,25W - ,1 kOhm / $\pm 5\%$ /-A-55/125/21	
R444	" MLT-0,25W - 200 Ohm / $\pm 5\%$ /-A-55/125/21	
R445	" MLT-0,25W - 820 Ohm / $\pm 5\%$ /-A-55/125/21	
R446	" MLT-0,25W - 390 Ohm / $\pm 5\%$ /-A-55/125/21	
R447, R448	" MFR-0,25W-1,5 kOhm $\pm 1\%$ -100.10 $^{-6}$ /°C-55/155/21	
R449	POTENCJOMETR CN.15.1 - 10 kOhm $\pm 20\%$ -1W	
R450	REZYSTOR MLT-0,25W - 510 Ohm / $\pm 5\%$ /-A-55/125/21	
R451	" MFR-0,25W-604 Ohm $\pm 1\%$ -100.10 $^{-6}$ /°C-55/155/21	
R452	" MLT-0,25W - 1 kOhm / $\pm 5\%$ /-A-55/125/21	
R453	" MLT-0,25W - 2 kOhm / $\pm 5\%$ /-A-55/125/21	
R454	" MLT-0,25W - 4,3 kOhm / $\pm 5\%$ /-A-55/125/21	
R455	POTENCJOMETR CN.15.1 - 1 kOhm $\pm 20\%$ -1W	
R456	REZYSTOR MFR-0,25W-5,11 kOhm $\pm 1\%$ -100.10 $^{-6}$ /°C-55/155/21	
R457	POTENCJOMETR TVP 114-0,1W - 470 Ohm-25/085/14	
R458	REZYSTOR MLT-0,5W - 1 kOhm / $\pm 5\%$ /-A-55/125/21	
C401	KONDENSATOR KSF-022 4990 pF $\pm 0,5\%$ 100V 465	
C402	" KSF-022 49900 pF $\pm 0,5\%$ 100V 465	
C403	" KSF-022 402000 pF $\pm 0,5\%$ 63V 465	
C404	" KSF-022 97600 pF $\pm 0,5\%$ 63V 465	
C405	" MKS-012 4,7 uF $\pm 5\%$ 100V	
C406	" MKS-018-02 0,22 uF $\pm 10\%$ 100V	
C407, C408	" KCPm-2C-5x5-10n-M-63-455	
C409	" KCPm-1B-U-5x5-170-K-63-455	
C410	" KCPm-1B-U-10x10-2200-K-63-455	
C411	" KCPm-1B-U-8x8-1600-K-63-455	
C412	" KCPm-1B-U-5x5-200-J-63-455	
C413	" KPPm-2C-5x5-10n-n-11-63-455	
C414-C416	" KPPm-2C-5x5-10n-n-11-63-455	
C417, C418	" 0%U-10 uF/25V	

1	2	3
409	KONDENSATOR UKSE-018-02 0,1 uF ±10% 100V	
410	" KCPm-18-U-10x10-2500-k-63-455	
421-C424	" KFPm-2C-5x5-10nM-63-455	
425,C426	" 04/U-22 uF/25V	
427,C428	" 08/P-3-1000 uF/25V	
428	TRANZYSTOR BSXP 93	
429,T403	" EN 2394	
	" BSYP 05	
430	DIODA SAVP 91A	
431	" ZENERA BZP 611-C5V1	
432	" " BZP 630-C13	
433	" " BZP 611-C5V1	
434	" " BZP 630-C8V2	
435	" " BZP 611-C5V8	
436	DIODA SAVP 94A	
437	" ZENERA BZP 630-C7V5	
438	" SAVP 94A	
439	" ZENERA BZP 630-C7V5	
440	" SAVP 94A	
441	" ELEKTHOLUMINESCENCYJNA CQXP 64	
442	UKŁAD SCALONY UL 715 CP	
443	" " ULY 7710N	
444	" " ULY 7741N	
445	" " UL 7711N	
446	" " ULY 7741N	
447	PRZEŁĄCZNIK KLAWISZOWY D-4542-466-1	
448	" " D-4542-467-1	
449	" " D-4542-468-1	
450	" " D-4542-465-1	

1	2	3
	<u>Płytki wyświetlacza PD</u>	
R502	REZYSTOR MULT-0,5 ~ 1kOhm / $\pm 5\%$ /-A-55/125/21	
D502	DIODA ELEKTROLUMINESCENCYJNA CQXP 64	
<u>Pozostałe elementy</u>		
R301	POTENCJOMETR DOW-101-AW ~ 1 kOhm -2N-1%-20mm-25/085/04	
R302	" PR 185-0,2W ~ 10 kOhm-A-15-P-1-25/085/14	
R303	" PR 185-0,2W ~ 2,2 kOhm-A-15-P-1-25/085/14	
R304	" PR 185-0,2W ~ 10 kOhm-A-15-P-1-25/085/14	
R305	" PR 185-0,2W ~ 470 Ohm-A-15-P-1-25/085/14	
R307	REZYSTOR MPR-0,25W-162 Ohm- $\pm 1\%$ -100.10 $^{-6}$ /°C-55/155/21	
R306, R309	" MPR-0,25W-5,11 kOhm- $\pm 1\%$ -100.10 $^{-6}$ /°C-55/155/21	
R310	POTENCJOMETR SP. 1,2 ~ 1 kOhm-A-P-1-20-65/100/04	
C301	KONDENSATOR KFPP x 2 -16-2x2500x50x250-2x25-Y-40/085/21	
T301, T302	TRONZYSTOR DD 354 B	
P301	PRZELĄCZNIK KLAWISZONY D-4542-452	
P302	" " D-4542-450	
P303	WYŁĄCZNIK SIĘCIOWY D-4542-438	
P304	PRZELĄCZNIK KLAWISZOWY D-4542-451	
Tr	TRANSFORMATOR SIĘCIOWY E-62095	
B1	WKŁADKA TOPIKOMA WSTAT 315 mA	
<u>Wyposażenie</u>		
R601-R604	REZYSTOR MPR-0,25W-200 Ohm- $\pm 2\%$ -100.10 $^{-6}$ /°C-55/155/21	

Wyposażenie przyrządu POP-10
POP-10 Standard Accessories

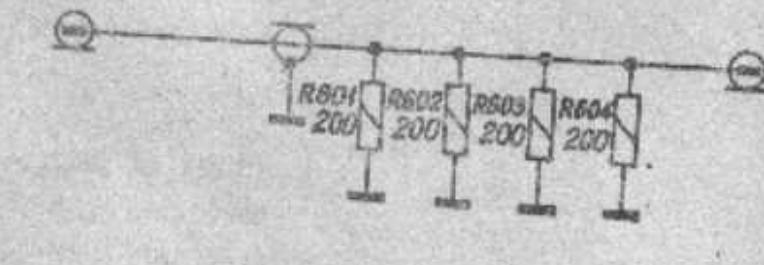
1. Sznur połączający koncentryczny - 1 szt.
Coaxial connection cable - 1 pos.



- Rys. KU-44-01-7
2. Kabel połączający koncentryczny
z obciążeniem 50 Ohm - 1 szt.
Coaxial connection cable with
50 Ohm termination - 1 pos.

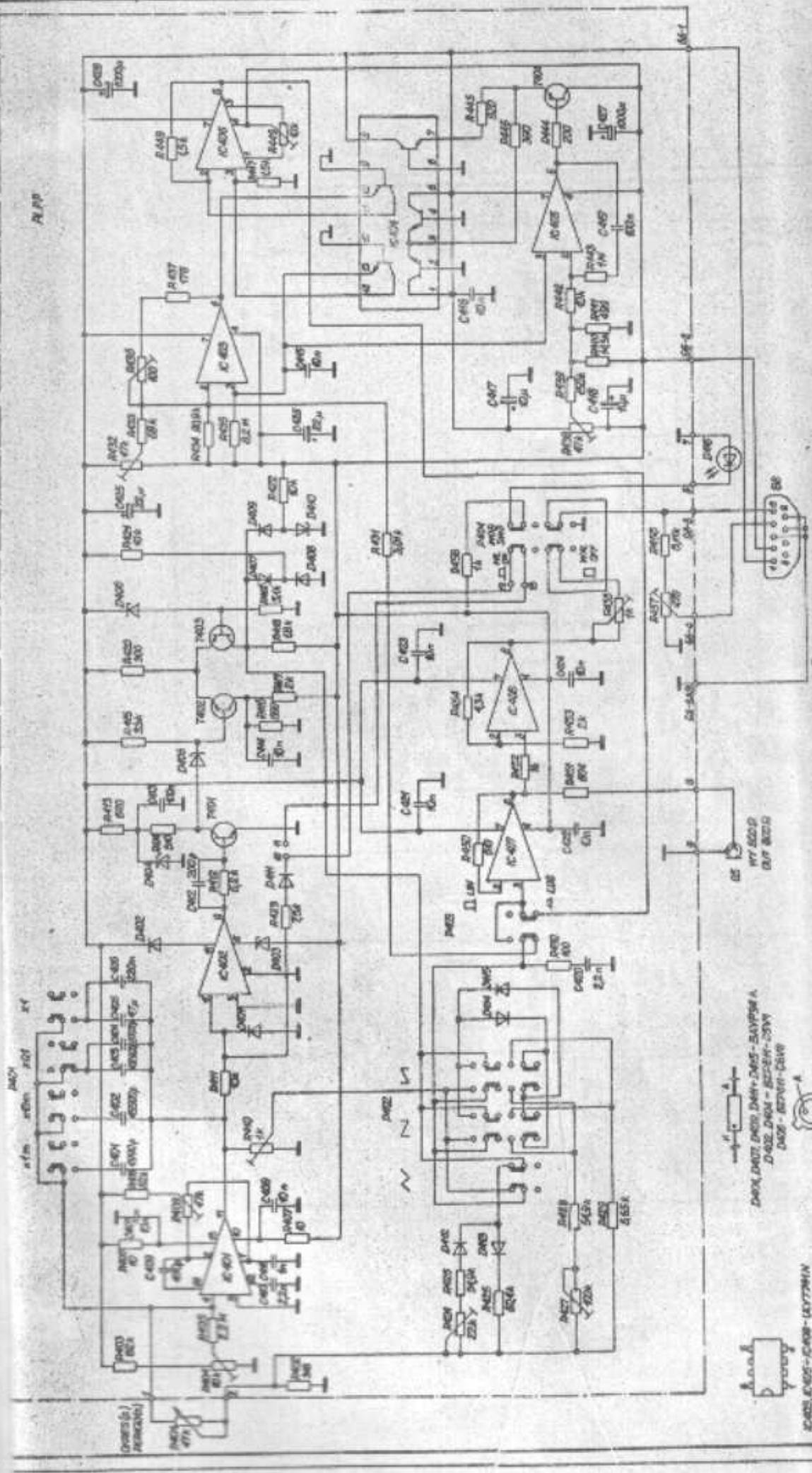


Rys. C-6199-063-1



3. Bezpiecznik
Fuse
WTRAT 315 mA - 1 szt.

"Elugaz-Tekst"; Radna 6
109 20/II A4; 85 r. w.k.



ZOPAN Generator pomocniczy
WARSZAWA
Additional generator
WARSZAWA

PUF-10

SA-5267-274

7404 - 220VAC

7402 - 220VAC

7403 - 220VAC

7404 - 220VAC

7405 - 220VAC

7406 - 220VAC

7407 - 220VAC

1N4701 - 220VAC

1N4702 - 220VAC

1N4703 - 220VAC

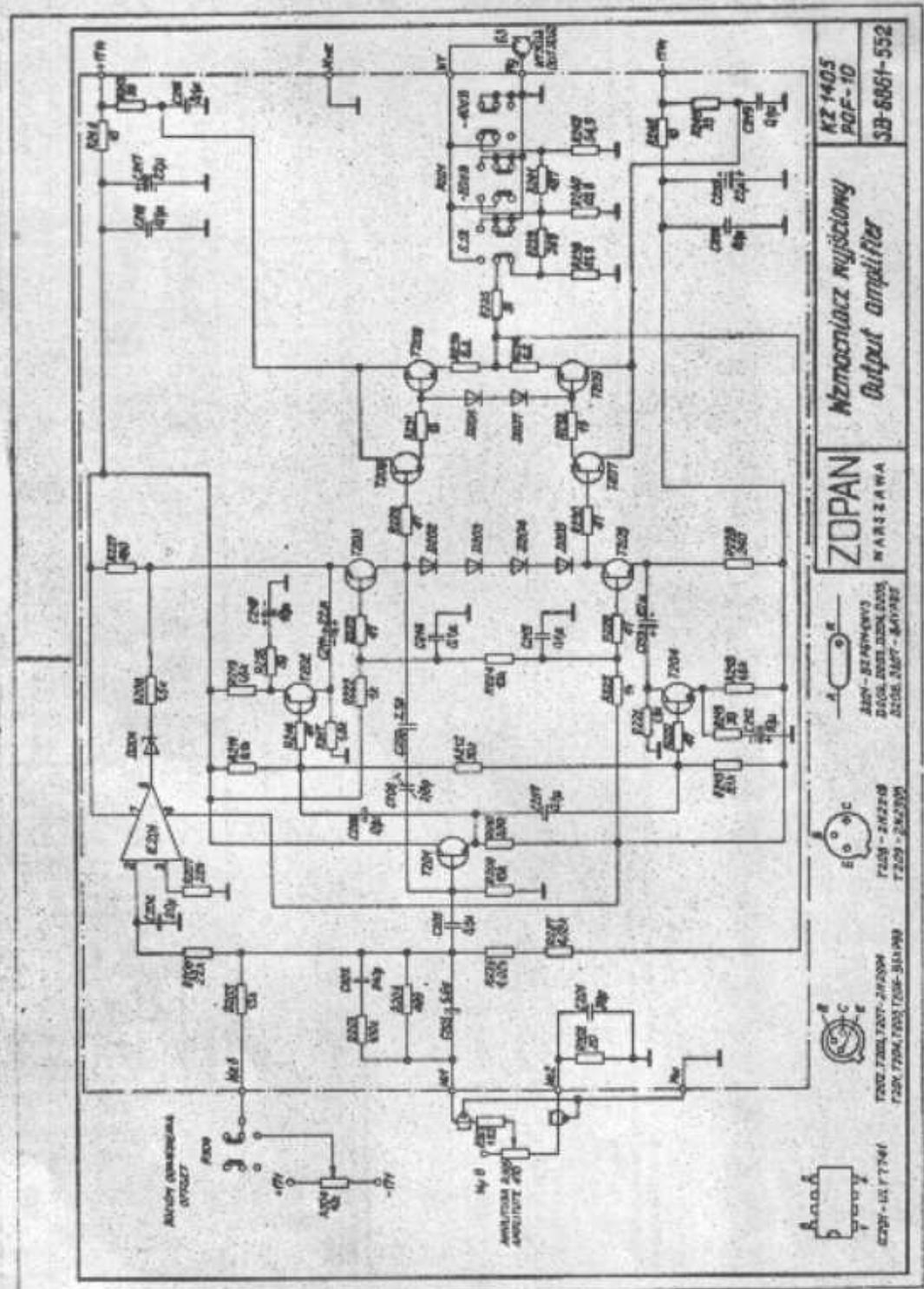
1N4704 - 220VAC

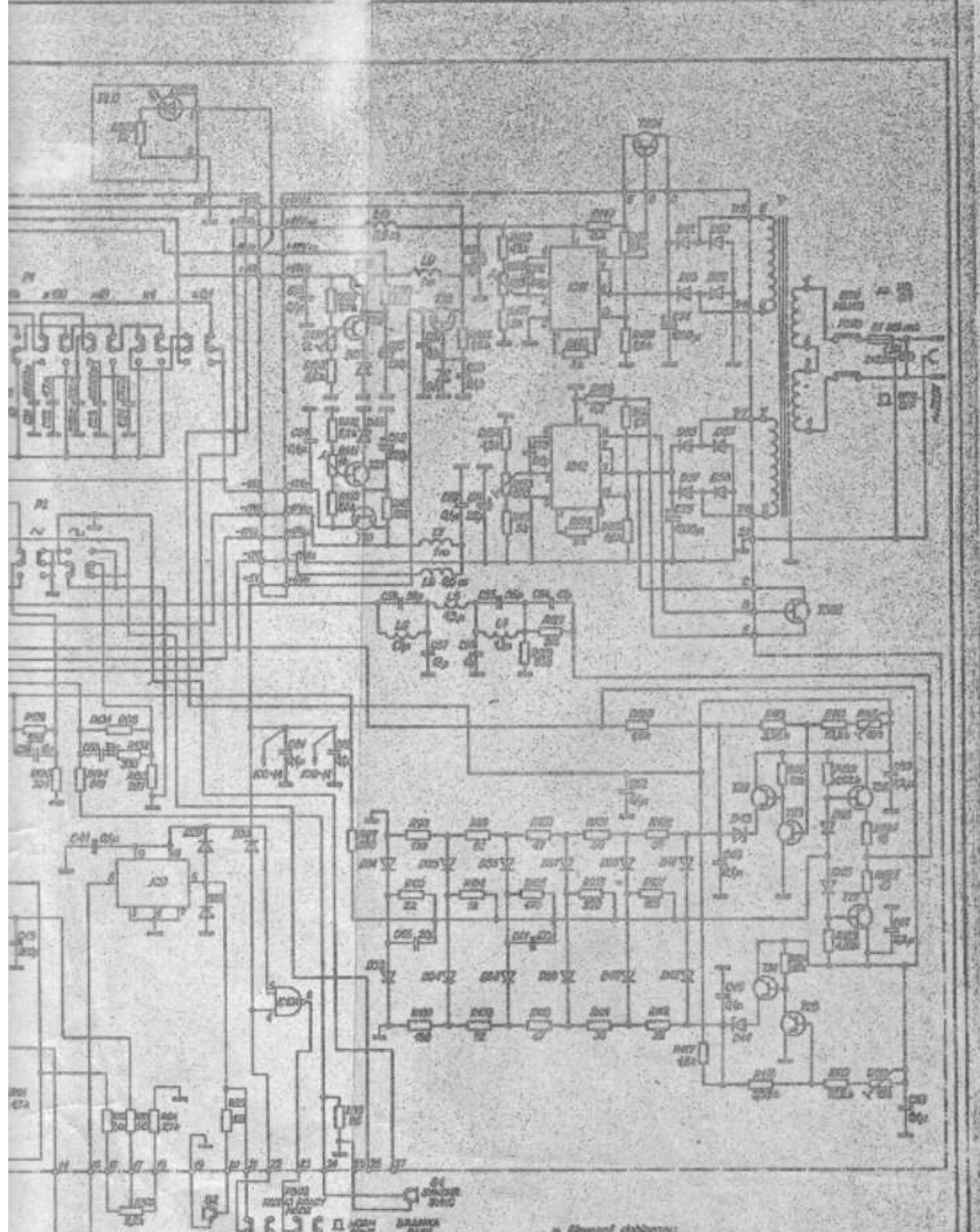
1N4705 - 220VAC

1N4706 - 220VAC

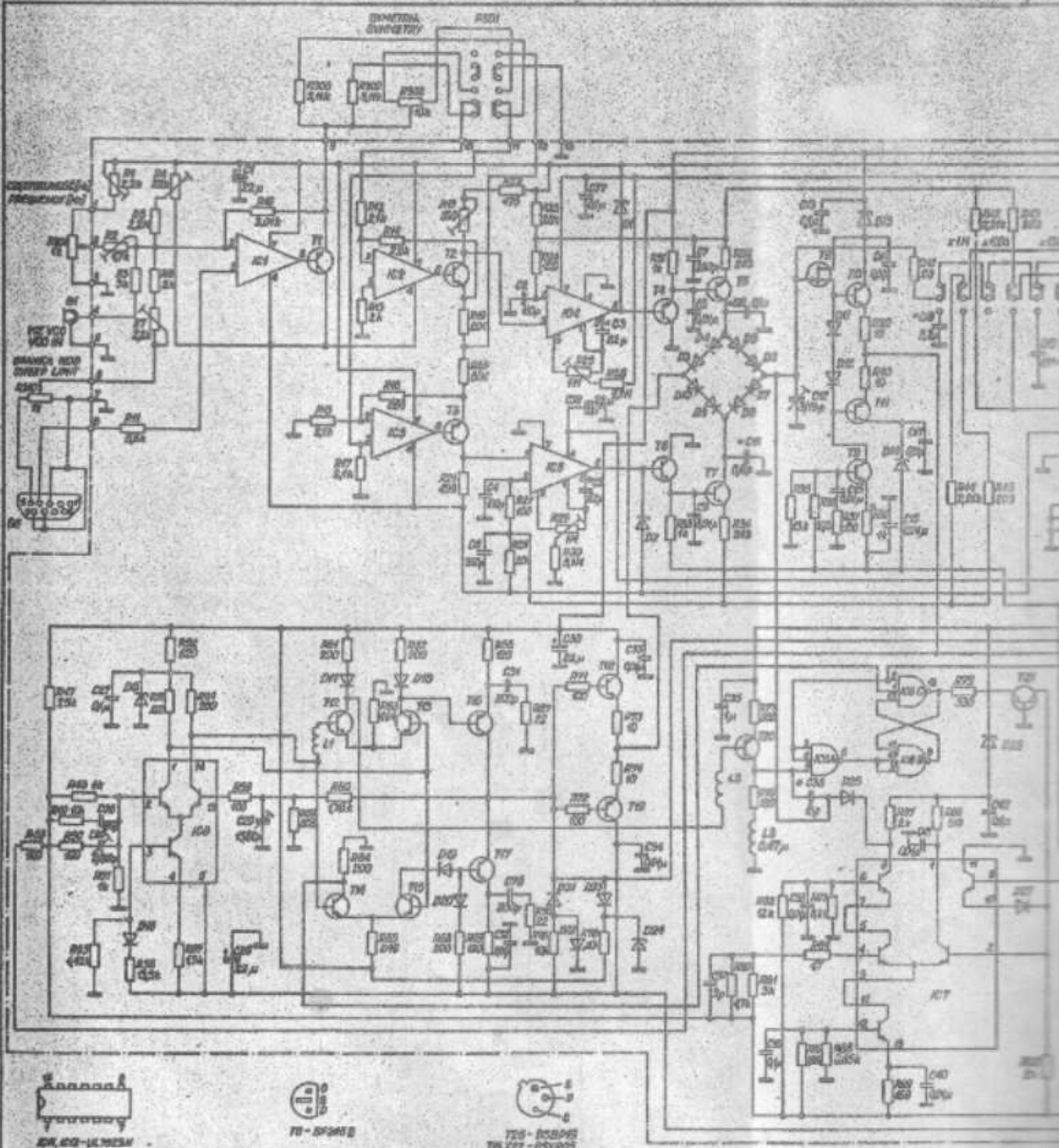
1N4707 - 220VAC

1N4708 - 220VAC





n Element dodatkowy
Selected component



Resistor

R1-R2 - ULTRON
R3 - ULTRON
R4 - ULTRON
R5 - ULTRON
R6 - ULTRON
R7 - ULTRON

Capacitor

C1-C2 - ULTRON
C3-C5 - ULTRON

10PF103 - ULTRON
104,105 - ULTRON



R8-R10 - BZP505



T1,T2,T3 - BZP505
T4,T5,T6 - BZP505



T7,T8,T9,T10 - BZP505
T11,T12,T13,T14 - TEC1-2428B
T22,T23,T24,T25 - DC407B
T26,T27,T28 - DC477B



C1-C5 - BZP505
C6,C7 - BZP505
C8 - BZP505



C11 - BZP505



T10,T11,T12 - BZP505

D1,D2,D3,D4 - BZP505-010
D5,D6 - BZP505-011
D7 - BZP505-012
D8 - BZP505-013



D9-D12,D13,D14,D15,D16,D17,D18 - BZP505-014
D19,D20,D21,D22,D23,D24 - BZP505-015

