



СОЮЗ СОВЕТСКИХ
СОЦИАЛИСТИЧЕСКИХ
РЕСПУБЛИК

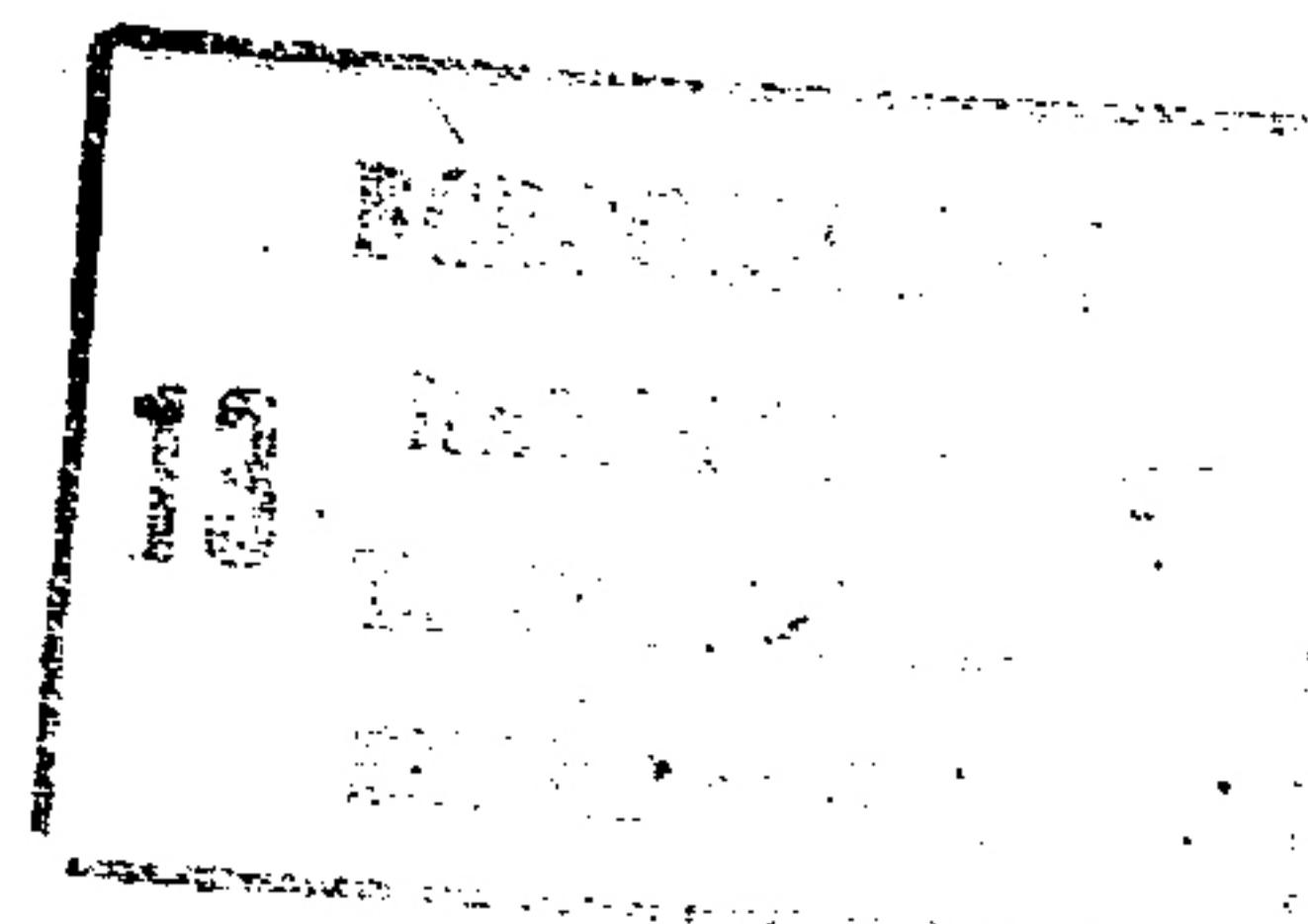
(09) SU (10) 1016838 A

3(50) Н 03 Д 7/00

ГОСУДАРСТВЕННЫЙ КОМИТЕТ СССР
ПО ДЕЛАМ ИЗОБРЕТЕНИЙ И ОТКРЫТИЙ

ОПИСАНИЕ ИЗОБРЕТЕНИЯ

К АВТОРСКОМУ СВИДЕТЕЛЬСТВУ



(21) 3361229/18-09

(22) 27.11.81

(46) 07.05.83. Бюл. № 17

(72) В. Д. Шевеленко, В. И. Кутузов,
Ю. А. Логинов, Д. А. Даминов,

В. А. Деревяшкин и Б. П. Ильин

(71) Оренбургский политехнический
институт

(53) 621.314.26 (088.8)

(56) 1. Кашлев В. П. Разработка и
исследование фазоизмерительных уст-
ройств с круговыми фазовращателями
в непрерывном режиме. Дис. на соиск.
учен. степени канд-та техн. наук.

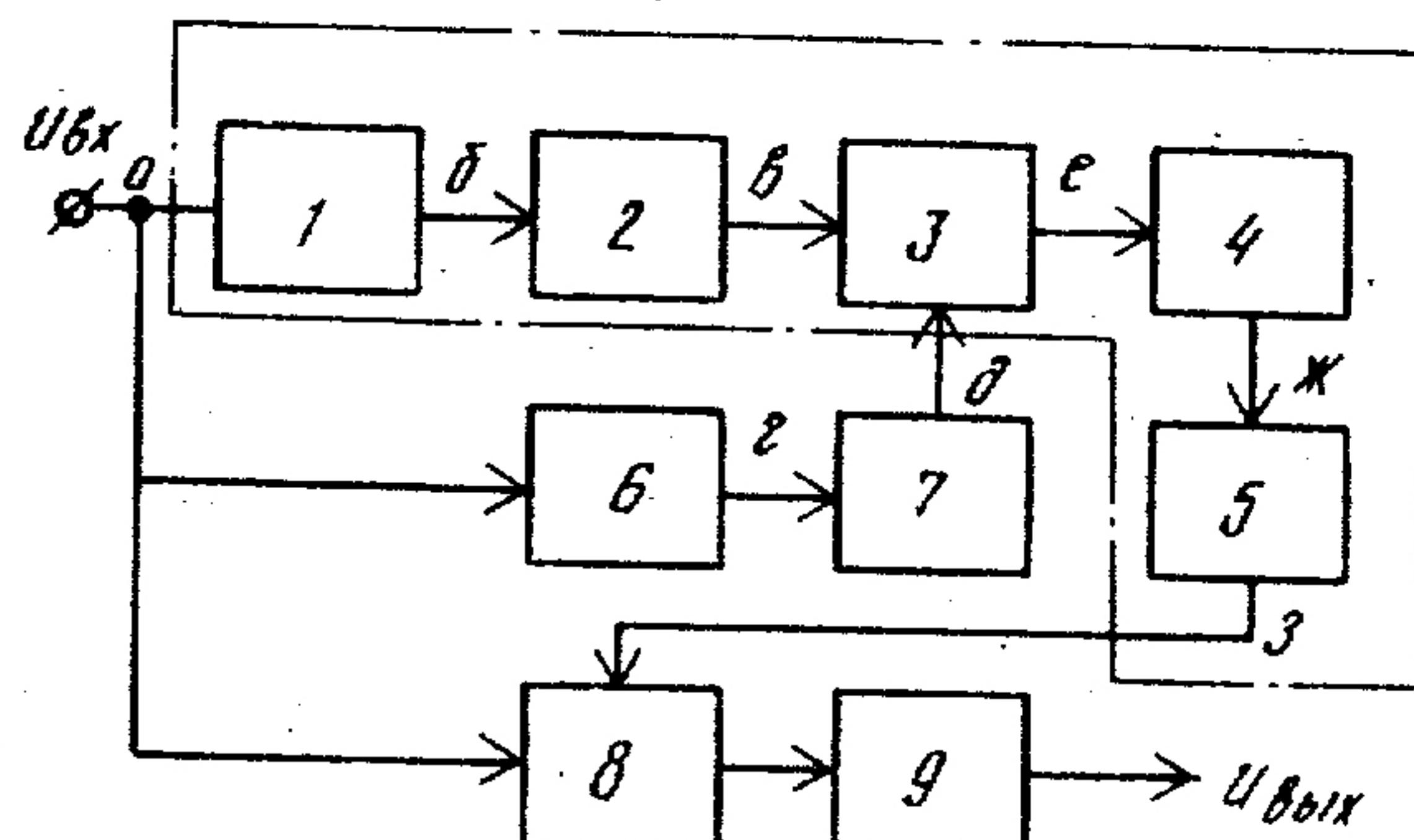
Киев, 1968.

2. Галахова О. П., Колтик Е. Д.
и Кравченко С. А. Основы фазометрии.
Л., "Энергия", 1976, с. 45 (proto-
тип).

(54)(57) 1. ПРЕОБРАЗОВАТЕЛЬ ЧАСТОТЫ,
содержащий последовательно соединен-
ные фазовращатель, балансный смеси-

тель и фильтр нижних частот, причем
второй вход балансного смесителя
подключен к источнику преобразуемо-
го сигнала, отличающийся тем, что, с целью увеличения крат-
ности преобразования, между источни-
ком преобразуемого сигнала и входом
управления фазовращателя включены
последовательно соединенные делитель
частоты и генератор линейно изменя-
ющегося напряжения.

2. Преобразователь по п. 1, отличающийся тем, что фазо-
вращатель содержит последовательно
соединенные формирователь импульсов,
делитель частоты, временной модуля-
тор, генератор импульсов постоянной
длительности и полосовой фильтр,
причем входом управления фазовраща-
теля является управляющий вход временного
модулятора, а вход формирователя импульсов подключен к источни-
ку преобразуемого сигнала.



Фиг. 1

SU 1016838 A

Изобретение относится к радиотехнике и может быть использовано в радиоприемных, радиоизмерительных и других устройствах.

Известен стробоскопический преобразователь частоты, основанный на асинхронном воздействии преобразу-

емого сигнала с частотой $f_c = \frac{1}{T_c}$ и последовательности наносекундных строб-импульсов с тактовой частотой

$f_H = \frac{1}{T_H}$ на сигнальный и соответственно управляющий входы ключа, на выходе которого включен зарядный конденсатор для запоминания уровня сигнала [1].

Коэффициент преобразования такого преобразователя частоты

$$K_{pr} = \frac{f_c}{f_{pr}} = \frac{T_{pr}}{T_c} = \frac{T_H T_c}{(T_H - T_c) T_c} = \frac{T_H}{T_H - T_c},$$

где $T_{pr} = \frac{T_H T_c}{T_H - T_c}$ — период преобразованного по частоте сигнала, который не может быть большим, так как для этого требуется, чтобы шаг считывания $\Delta T = T_H - T_c$ был значительно меньше T_H , т.е. чтобы T_H и T_c были соизмеримыми. Но при соизмеримых по величине T_H и T_c их взаимная нестабильность вследствие отсутствия жесткой связи между частотой сигнала и частотой тактовых импульсов является причиной нестабильности коэффициента преобразования частоты.

Известен также преобразователь частоты на основе фазовращателя в режиме непрерывного вращения в качестве частотно-смещаемого устройства, содержащий балансный смеситель, на один вход которого поступают сигналы с частотой ω_1 , а на второй вход — выходное напряжение емкостного фазовращателя, вал которого приводится во вращение электродвигателем с угловой скоростью Ω [2].

Кратность преобразования в этом случае определяется отношением

$\frac{\omega_1}{\Omega} = K$, где ω_1 — частота входного сигнала, а Ω — угловая скорость вала двигателя, приводящего в действие круговой фазовращатель, разная частота выходного напряжения. Для обес-

печения постоянства $\frac{\omega_1}{\Omega} = K$ необходимо поддерживать с высокой точностью Ω даже при фиксированной частоте входного сигнала ω_1 . Нестабильность ω_1 даже при стабилизации Ω также ведет к изменению $K = \frac{\omega_1}{\Omega}$, что ограничивает возможность получения больших значений K .

Известному преобразователю также свойственен общий недостаток — невозможность получения больших значений кратности преобразования

$K = \frac{\omega_1}{\Omega}$ вследствие отсутствия жесткой связи между значениями ω_1 и Ω даже при фиксированном значении частоты преобразуемого сигнала ω_1 .

Цель изобретения — увеличение кратности преобразования.

Поставленная цель достигается тем, что в преобразователь частоты, содержащий последовательно соединенные фазовращатель, балансный смеситель и фильтр нижних частот, причем второй вход балансного смесителя подключен к источнику преобразуемого сигнала, включены последовательно соединенные между источником преобразуемого сигнала и входом управления фазовращателя делитель частоты и генератор линейно изменяющегося напряжения.

Кроме того, фазовращатель содержит последовательно соединенные формирователь импульсов, делитель частоты, временной модулятор, генератор импульсов постоянной длительности и полосовой фильтр, причем входом управления фазовращателя является управляющий вход временного модулятора, а вход формирователя импульсов подключен к источнику преобразуемого сигнала.

На фиг. 1 приведена функциональная электрическая схема предлагаемого преобразователя; на фиг. 2 — диаграмма его работы.

Преобразователь содержит формирователь 1 импульсов, делитель 2 частоты, временной модулятор 3, генератор 4 импульсов постоянной длительности, полосовой фильтр 5, делитель 6 частоты, генератор 7 линейно изменяющегося напряжения, балансный смеситель 8 и фильтр 9 нижних частот.

Преобразователь работает следующим образом.

На вход формователя 1 импульсов и на вход делителя 6 частоты поступает входной преобразуемый сигнал синусоидальной формы $U_{bx} = A_{m3} \sin \omega t$ (фиг. 2а). Последовательность импульсов с выхода формователя 1 импульсов (фиг. 2б) поступает на вход делителя 2 частоты, с выхода которого последовательность прямоугольных импульсов поделенной частоты $\omega = \frac{\omega_1}{N}$

подается на запускающий вход временного модулятора 3 (фиг. 2в).

Последовательность импульсов с выхода делителя 6 частоты $\Omega = \frac{\omega_1}{N_p}$ (фиг. 2г) поступает на вход генератора 7 линейно изменяющегося напряжения, с выхода которого последовательность импульсов пилообразной формы с частотой повторения $\Omega_m = \frac{\omega_1}{N_m}$ поступает на управляющий вход времен-

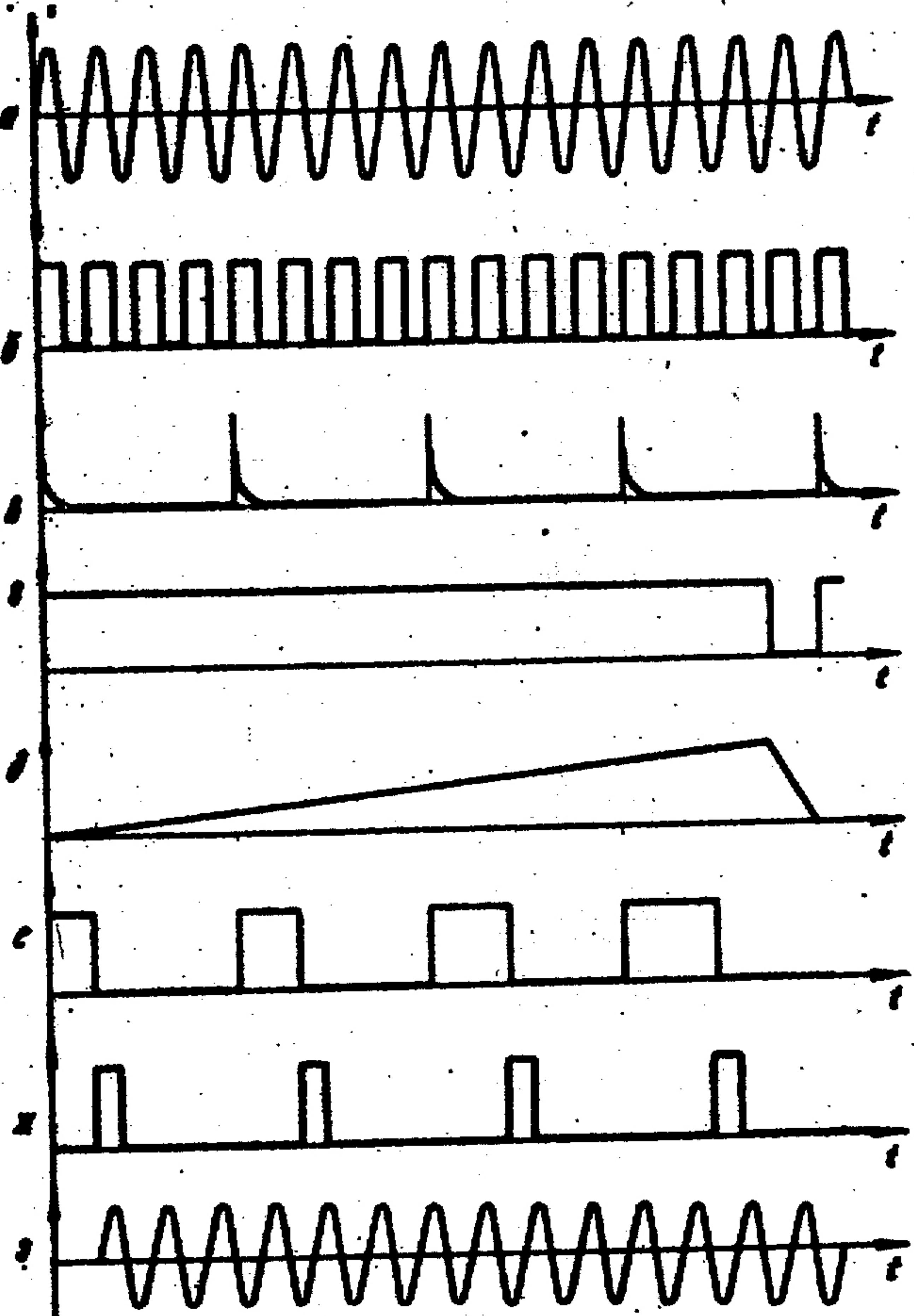
ногого модулятора 3 (фиг. 2д). С выхода временного модулятора 3 последовательность прямоугольных импульсов частоты $\omega = \frac{\omega_1}{N}$ с длительностью, изменяющейся от периода к периоду по линейному закону (фиг. 2е), поступает на вход генератора 4 импульсов постоянной длительности, запуск которого производится задними фронтами этих импульсов.

Последовательность прямоугольных импульсов постоянной длительности T_0 , время задержки которых внутри периода $T = \frac{2\pi N}{\omega_1}$ изменяется по линейному закону (фиг. 2ж), поступает на вход полосового фильтра 5, с выхода которого гармоническое колебание постоянной амплитуды с частотой $\omega_1 - \Omega$ (фиг. 2з) поступает на второй вход балансного смесителя 8, на первый вход которого подается преобразуемый сигнал. С выхода фильтра 9 нижних частот снимается напряжение преобразованной частоты $U_{\text{вых}} = U_m \sin \Omega t$.

Таким образом, осуществляется преобразование частоты сигнала $U_{\text{вх}}(t)$ в низкую частоту Ω .

Свойственная рассмотренным выше аналогам нестабильность коэффициента преобразования вследствие независимости изменений ω и Ω в данном случае отсутствует, а потому коэффициент преобразования может быть сделан достаточно большим путем изменения m и N . При выборе $N = 10-20$ и $m = 100-500$ (что легко выполнимо) $K_{\text{пр}} = 10^3-10^4$ при высокой стабильности.

Таким образом, использование спектрально-импульсного фазовращателя в качестве частотно-смещающего устройства позволяет осуществлять преобразование частоты с большим значением коэффициента преобразования и высокой его стабильностью, что важно для решения задач фазометрии (перенос измерения фазовых сдвигов из области высоких частот в область низких частот путем преобразования частоты).



Фиг.2

ВНИИПИ Заказ 3396/50
Тираж 936 Подписьное

Филиал ППП "Патент",
г.Ужгород, ул.Проектная, 4