## Радиодальномер с фазокодовой манипуляцией. Вариант 346.

#### Исходные данные:

Максимальная скорость ЛА.

$$V_{max} := \frac{2160 \cdot 1000}{3600} = 600 \qquad \qquad \frac{M}{c}$$

Максимальная дальность обнаружения.

$$R_{0max} := 420000$$
 M

Размер антенны в азимутальной

и цгломестной плоскостях.

$$I_{\alpha} := 1.7$$
 M

$$I_{\beta} := 0.4$$
 M

Ширина ДНА в азимутальной плоскости.

$$\phi_{\alpha} \coloneqq 6$$
 град

Излучаемая мощность.

$$P_{oc} := 3$$

Степень формирующего полинома.

Потери на высокой частоте.

Потери при обработке.

$$L_{B4} := 9$$
 дБ

$$L_{BH}:=10$$
  $L_{BH}=9$  pas

$$L_{oбp} := 10$$
  $0.1 \cdot L_{oбp}$   $L_{oбp} = 3.162$  раз

Суммарная погрешность измерения дальности.

$$\sigma_{\sum} := 5$$

Коэффициент шума приёмника.

$$N_{\text{Ш}} := 10$$
 раз

КПД фидерных трактов опорной станции.

$$\eta := 0.8$$

Время полёта ЛА.

$$T_{\Pi\Pi} := 1.3600$$
  $T_{\Pi\Pi} = 3.6 \times 10^3$ 

Коэффициент запаса. Скорость распространения э/м волны в вакциме.

$$K_3 := 1.1$$

$$C := 3.10^8 \qquad \frac{N}{C}$$

Постоянная Больцмана.

$$k:=1.38\cdot 10^{-23} \qquad \frac{\text{Дж}}{\text{K}}$$

Стандартная температура.

$$T_0 := 290$$
 K

# 1) Структурная схема РД и тракт формирования опорного сигнала

Наиболее широкое применение в аппаратуре потребителей (АП) систем с непрерывным ФМС получила корреляционная обработка сигналов. Такая обработка позволяет использовать одни и те же устройства как при обнаружении сигнала, так и при измерении его информативного параметра, получая при этом близкие к оптимальным результаты.

Обобщенная схема устройства, реализующего корреляционную обработку сигнала, показана на рис. Принятый сигнал  $U_c$  поступает с выхода усилителя промежуточной частоты приемника  $\Pi pm$  на коррелятор Кор, куда подается также опорный сигнал  $U_{on}$ . Последний формируется блоком  $\Phi OC$  в момент  $t_0$  начала излучения кода  $\Phi MC$  опорной станцией и представляет собой "копию" этого  $\Phi MC$ . Задержка  $t_M$  опорного сигнала относительно момента  $t_0$  меняется с помощью управляющего сигнала УС.

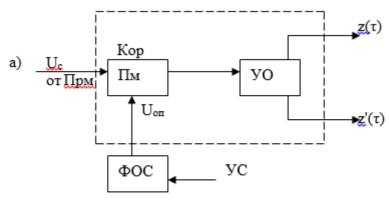


РИС. 1

Коррелятор состоит из <u>перемножителя</u> Пм и устройства обработки УО. На выходе Пм действует сигнал

$$\begin{split} &U_{\pi}(t) = U_{c}(t)U_{o\pi}(t) = \\ &= P(t - t_{R})\cos(\omega_{\pi,\Psi}t + \phi) \times P(t - t_{M})\cos(\omega_{\pi,\Psi} - \omega)t = \\ &= P(t - t_{R})P(t - t_{M})\cos(\omega t + \phi) \end{split}$$

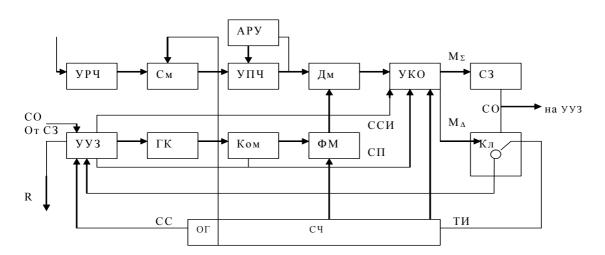
где Р ( \* ) - модулирующий код;  $\phi$  - случайная фаза;  $\omega$  - сдвиг частоты опорного сигнала, выбираемый из условия упрощения реализации УО и равный обычно нескольким мегагерцам.

Произведение кодов определяет амплитуду сигнала  $U_n$ , которая достигает максимума при  $t_M = t_R$ , когда полностью устраняется модуляция принимаемого сигнала. В реальной АП перемножитель Пм называют демодулятором.

Устройство обработки УО вычисляет по сигналу  $U_{\pi}$  либо корреляционный интеграл  $z(\tau)$ , либо его производную  $z'(\tau)$ , где  $\tau=t_R$  -  $t_M$ . Корреляционный интеграл  $z(\tau)$  пропорционален КФ кода  $\Psi_{\kappa}(\tau)$  и используется при обнаружении сигнала.

Для формирования производной  $z'(\tau) = d \ z(\tau)/d\tau$ , которая определяет дискриминационную характеристику при слежении за сигналом, необходимы две "копии" сигнала, сдвинутые на величину  $\pm \Delta$  относительно регулируемой задержки  $t_M$  ([13], § 4.2). При этом в общем случае требуется двухканальная обработка сигнала. В рассматриваемых системах часто применяют одноканальную схему, а опорные сигналы  $U_{on}$  (t,  $t_M + \Delta$ ) и  $U_{on}$  (t,  $t_M - \Delta$ ) подают от ФОС поочередно с периодом  $T_K$ , включая в схему коммутатор в точку "А" и предусматривая запоминание в У0 получаемых сигналов с целью вычисления  $z(\tau)$  или  $z'(\tau)$ . Одноканальная схема обработки обладает тем достоинством, что в ней не требуется поддержание одинаковыми параметров обоих каналов УО.

#### Структурная схема аппаратуры потребителя



Принятый от опорной станции сигнал после усиления в УРЧ переводится в смесителе См на промежуточную частоту и усиливается в УПЧ. Последний должен иметь эффективную автоматическую регулировку усиления АРУ, которая поддерживает постоянным уровень сигнала, поступающего на устройства обработки.

Обработка ФМС выполняется с помощью корреляционного метода и начинается с его демодуляции. В демодуляторе Дм принятый сигнал  $U_C$  с несущей частотой, равной промежуточной частоте  $\omega_{n,y}$ , умножается на опорный ФМС, имеющий частоту  $\omega_{n,y}$  -  $\omega$ . Выходное напряжение демодулятора описывается соотношением .

### 2) Расчёт длины волны и параметров антенны опорной станции.

Длина волны сигнала, изличаемого опорной станцией.

$$\lambda := \text{I}_{\alpha} \cdot \frac{\text{sin} \left( \varphi_{\alpha} \cdot \frac{\pi}{180} \right)}{0.886} = 0.201 \quad \text{m}$$

Ширина ДНА в угломестной плоскости.

$$\phi_{\beta} \coloneqq \mathsf{asin}\!\!\left(0.886\!\cdot\!\frac{\lambda}{\mathsf{I}_{\beta}}\right)\!\cdot\!\frac{180}{\pi} = 26.375$$
 град

Коэффициент усиления антенны.

$$G_a := \frac{41000 \cdot \eta}{\phi_{\Omega} \cdot \phi_{\beta}} = 207.266$$

Эффективная площавь антенны.

$$S_a := G_a \cdot \frac{\lambda^2}{4 \cdot \pi} = 0.663 \text{ m}^2$$

## 2) Расчёт параметров сигнала.

Длительность кода.

$$T_{\Pi K} := K_3 \cdot \frac{R_{0max}}{c} = 1.54 \times 10^{-3}$$
 c

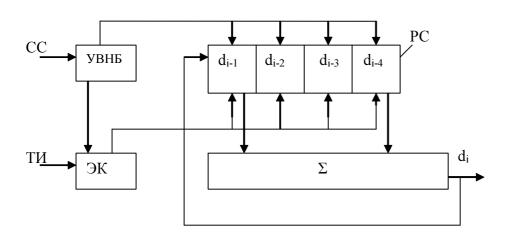
Число элементов кода.

$$N_9 := 2^m - 1 = 255$$

Длительность дискрета.

$$T_K := \frac{T_{\Pi K}}{N_9} = 6.039 \times 10^{-6}$$
 c

Геренатор кода:



## 3) Расчёт погрешностей.

#### Этап 1

$$R_1 = R_{min} \qquad R = R_1 \qquad R_0 = R_1$$
 
$$\sigma_{\sum 1} := \sigma_{\sum} = 5 \qquad \text{M}$$

Динамическая погрешность.

$$\sigma_{\text{A1}} := \frac{\sigma_{\sum 1}}{\sqrt{5}} = 2.236 \qquad \text{M}$$

Флюктиационная погрешность.

$$\sigma_{\phi \pi 1} := 2 \cdot \sigma_{\Delta 1} = 4.472$$
 м

Постоянная времени инерционного звена.

$$T_2 := 1 c$$

Полоса пропускания следящего измерителя.

$$\Delta F_{\text{и1}} \coloneqq \sqrt{\frac{V_{max}}{4 \cdot \sigma_{\text{д1}} \cdot T_2}} = 8.19$$
 Гц

Эквивалентная спектральная плотность шума на нулевой частоте.

$$\mathsf{G}_{\mathfrak{3}1} \coloneqq \frac{\sigma_{\varphi \pi 1}^2}{2 \cdot \Delta \mathsf{F}_{\mathsf{M}1}} = 1.221 \quad \frac{\mathsf{M}^2}{\mathsf{\Gamma} \mathsf{L}}$$

$$q_{19} := \frac{\left(c \cdot T_{K}\right)^{2}}{2 \cdot G_{91} \cdot \frac{1}{T_{L}}} = 8.118$$

$$q_1 := 1.6q_{19} = 12.989$$

#### Этап 2

$$R_2 = R_{max}$$
  $R = R_2$   $R_0 = R_1$ 

$$\mathsf{q}_2 \coloneqq \mathsf{q}_1 \cdot \left(\frac{0.5 \cdot \mathsf{R}_{0max}}{\mathsf{R}_{0max}}\right)^2 = 3.247$$

$$q_{29} := \frac{q_2}{1.6} = 2.03$$

$$G_{32} := \frac{\left(c \cdot T_K\right)^2}{2 \cdot q_{23} \cdot \frac{1}{T_K}} = 4.884 \frac{\text{M}^2}{\Gamma_{\text{H}}}$$

$$\sigma_{\phi n2} := \sqrt{2 \cdot G_{92} \cdot \Delta F_{N1}} = 8.944$$
 M

$$\sigma_{\text{A2}} := \frac{V_{\text{max}}}{4 \cdot \Delta F_{\text{M1}}^2} = 2.236$$

$$\sigma_{\Sigma 2} := \sqrt{{\sigma_{A2}}^2 + {\sigma_{ch}}_{12}^2} = 9.22$$
 м

#### Этап 3

$$R_2 = R_{max}$$
  $R_0 = R_2$   $R = R_2$ 

$$\Delta F_{\text{и2}} := \sqrt{\frac{V_{max}^{2}}{8 \cdot G_{32} \cdot T_{2}}} = 6.207$$
 Гц

$$\sigma_{\text{д3}} \coloneqq \frac{V_{\text{max}}}{4 \cdot \Delta F_{\text{N2}}^2 \cdot T_2} = 3.893$$
 м

$$\sigma_{\mbox{$d$}\mbox{$m$}\mbox{$m$}\mbox{$m$}\mbox{$s$}} := \sqrt{2 \cdot \mbox{$G$}_{\mbox{$g$}\mbox{$2$}} \cdot \Delta \mbox{$F$}_{\mbox{$u2$}}} = 7.786 \qquad ^{\mbox{$M$}}$$

$$\sigma_{\Sigma 3} \coloneqq \sqrt{\sigma_{\text{д}3}^{\phantom{3}2} + \sigma_{\varphi \pi 3}^{\phantom{\varphi}3}} = 8.706$$
 м

#### Этап 4

$$R_1 = R_{min} R_0 = R_2 R = R_1$$

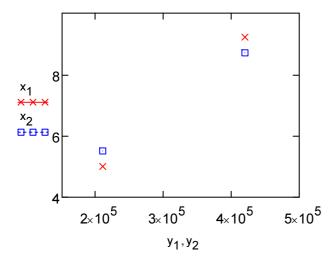
$$\sigma_{\text{Д4}} \coloneqq \frac{V_{max}}{4 \cdot \Delta F_{\text{N2}}^2 \cdot T_2} = 3.893$$
 м

$$\sigma_{\varphi \pi 4} := \sqrt{2 \cdot G_{\mathfrak{I}} \cdot \Delta F_{\mathsf{N}2}} = 3.893$$
 м

$$\sigma_{\Sigma 4} := \sqrt{{\sigma_{A4}}^2 + {\sigma_{chn4}}^2} = 5.506$$
 м

Зависимости суммарной погрешности от отношения R/R.max:

$$\begin{aligned} x_1 &\coloneqq \begin{pmatrix} \sigma_{\Sigma 1} & \sigma_{\Sigma 2} \end{pmatrix} & x_2 &\coloneqq \begin{pmatrix} \sigma_{\Sigma 3} & \sigma_{\Sigma 4} \end{pmatrix} \\ y_1 &\coloneqq \begin{pmatrix} 0.5R_{0max} & R_{0max} \end{pmatrix} & y_2 &\coloneqq \begin{pmatrix} R_{0max} & 0.5R_{0max} \end{pmatrix} \end{aligned}$$



4) Расчёт энергетических параметров.

$$\Delta F_{\text{пут}} := \frac{1.2}{N_9 \cdot T_K} = 779.221$$
 Гц

Пороговая мощность.

$$\mathsf{P}_{nop} := \mathsf{q}_2 \cdot \mathsf{k} \cdot \mathsf{T}_0 \cdot \Delta \mathsf{F}_{nyt} \cdot \mathsf{N}_{\underline{\mathsf{M}}} \cdot \mathsf{L}_{oбp} = 3.2022472713996692 \times 10^{-16} \qquad \mathsf{Bt}$$

Максимальная дальность действия.

$$\mathsf{R}_{max} \coloneqq \sqrt{\frac{\left(\mathsf{P}_{oc} \cdot \mathsf{G}_{a} \cdot \lambda^{2}\right)}{\left(4 \cdot \pi\right)^{2} \cdot \mathsf{P}_{\mathsf{nop}} \cdot \mathsf{L}_{\mathsf{B}\mathsf{H}}}} = 7.891 \times 10^{6} \qquad \mathsf{M}$$

6) Расчёт вспомогательных параметров.

Частота эталонного генератора:

$$f_{9T} := \frac{1}{T_{\kappa}} = 1.656 \times 10^5$$

Относительная нестабильность частоты:

$$\begin{split} & \sigma_{\Sigma min} \coloneqq \text{min} \Big( \sigma_{\Sigma 1} \,, \sigma_{\Sigma 2} \,, \sigma_{\Sigma 3} \,, \sigma_{\Sigma 4} \Big) \\ & \delta f_{\text{3T}} \coloneqq \frac{0.1 \cdot \sigma_{\Sigma min}}{c \cdot T_{\text{ПЛ}}} = 4.63 \times 10^{-13} \end{split}$$

Рекомендуется задать обр<sub>ать</sub>:= 10<sup>-11</sup> соответствующую термостабилизированному и виброзащищенному кварцевому генератору, и определить соответствующую погрешность

$$\Delta R_{\text{HY}} := c \cdot T_{\Pi \Pi} \cdot \delta f_{\text{3T}} = 10.8$$

$$\Delta \text{R} := 0.35 \cdot \sigma_{\sum min} = 1.75$$

Погрешность дискретизации: 
$$\sigma_{\text{дск}} := \frac{\Delta R}{\sqrt{12}} = 0.505 \,$$
 м

Полная погрешность измерения дальности:

$$\sigma_{\Pi} := \sqrt{\sigma_{\sum}^{\phantom{0}2} + \sigma_{\text{\tiny ACK}}^{\phantom{0}2} + \Delta R_{\text{\tiny H}\text{\tiny H}}^{\phantom{0}2}} = 11.912 \quad \text{ M}$$

#### Технические требования:

1)Требования к антенне опорной станции:

$$f := \frac{c}{\lambda} = 1.493 \times 10^9$$
 Гц

3.Ширина диаграммы направленности в угломестной плоскости фа:= 26.437 град

4.Коэффициент усиления антенны  $\mathfrak{G}_{\mathbf{a}} = 206.781$ 

5. Ширина ДН в азимутальной плоскости фес:= 6

$$\phi_{\alpha} := 6$$
 град

6. Излучаемая мощность Р

7.КПД фидерных трактов 0.8

2)Требования к сигналу и генератору кода:

1. Длительност кода

$$T_{\text{MMK}} := 1.54 \times 10^{-3} \text{ c}$$

2. Число элементов кода

3. Длительность дискрета 
$$T_{\text{MK}} = 6.039 \times 10^{-6} \text{ c}$$

4. Частота эталонного генератора 
$$f_{\text{MMW}} = 1.656 \times 10^5$$
 с

5. Относительная нестабильность чатоты:

не менее 
$$\delta f_{\text{ext}} = 10^{-11}$$

3)Требования к приемнику:

1. Коэффициент шума приемника Мыы: 10

2. Полоса пропускания

3. Пороговая мощность

С

## Список литературы

- А.А Сосновский, Радиолокационные и радионавигационные измерители дальности: Учебное пособие к курсовому проектированию. М.:МАИ.
- 2. Бакулев П.А, Сосновский А.А. Радиолокационные и радионавигационные системы: Учебное пособие для вузов. М.: Радио и связь, 1994.
- 3. Сосулин Ю.Г. Теоретические основы радиолокации и радионавигации: Учебное пособие для вузов. М.: Радио и связь, 1992.