

## Цифровые фильтры

ЛИНЕЙНОЕ РАЗНОСТНОЕ УР-НИЕ

$$y_k = \sum_{i=0}^m a_i x_{k-i} - \sum_{i=1}^l b_i y_{k-i}$$

Z - преобразование  $x(kT_A)$

$$X(z) = \mathcal{Z} \{ x(kT_A) \} = \sum_{k=0}^{\infty} x(kT_A) z^{-k}$$

ПРИМЕРЫ

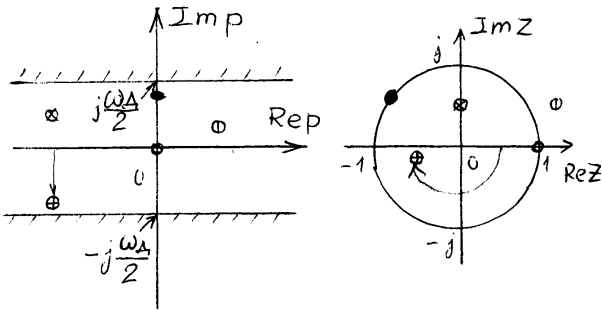
$$x(kT) = \begin{cases} 1, & k=0 \\ 0, & k \neq 0 \end{cases} ; x(z) = 1$$

$$x(kT) = \begin{cases} e^{jk\omega T}, & k \geq 0 \\ 0, & k < 0 \end{cases} ; x(z) = \frac{1}{1 - e^{j\omega T} z^{-1}}$$

СВЯЗЬ С ПРЕОБРАЗОВАНИЯМИ  
ЛАПЛАСА И ФУРЬЕ

$$z = e^{pT}; p = \sigma + j\omega \rightarrow x(e^{pT})$$

$$z = e^{j\omega T_A} \rightarrow x(e^{j\omega T_A})$$



ОБРАТНОЕ Z-ПРЕОБРАЗОВАНИЕ

$$x(kT) = \frac{1}{2\pi j} \oint_{|z|=1} X(z) z^{k-1} dz$$

СВОЙСТВА Z-ПРЕОБРАЗОВАНИЯ

- 1)  $\mathcal{Z} \{ a x(kT) \} = a \mathcal{Z} \{ x(kT) \}$
- 2)  $\mathcal{Z} \{ x(kT) + y(kT) \} = \mathcal{Z} \{ x(kT) \} + \mathcal{Z} \{ y(kT) \}$
- 3)  $\mathcal{Z} \{ x(kT - iT) \} = \mathcal{Z} \{ x(kT) \} z^{-i}$

$$Y(z) = \sum_{i=0}^m a_i X(z) z^{-i} - \sum_{i=1}^l b_i Y(z) z^{-i}$$

$$K(z) = \frac{Y(z)}{X(z)} = \frac{\sum_{i=0}^m a_i z^{-i}}{1 + \sum_{i=1}^l b_i z^{-i}}$$

$$y(kT) = \mathcal{Z}^{-1} \{ Y(z) \}; Y(z) = K(z) X(z)$$

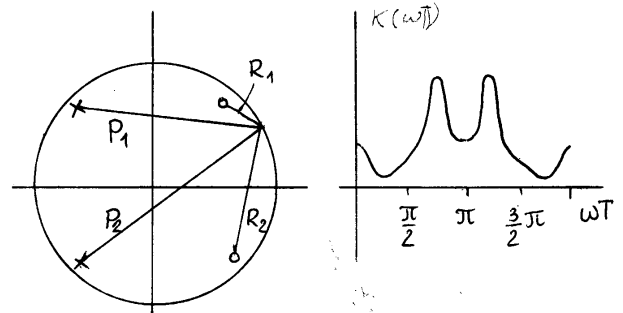
$$K(z) = \sum_{k=0}^{\infty} h(kT) z^{-k}$$

$$h(kT) = \frac{1}{2\pi j} \oint_{|z|=1} K(z) z^{k-1} dz$$

АЧХ

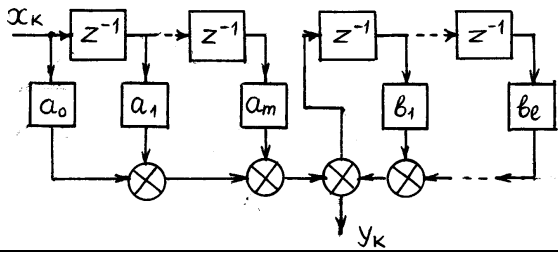
$$|K(j\omega)| = c \frac{|e^{j\omega T} - z_{01}| \dots |e^{j\omega T} - z_{0m}|}{|e^{j\omega T} - z_{p1}| \dots |e^{j\omega T} - z_{pe}|} =$$

$$= c \frac{R_1 \dots R_m}{P_1 \dots P_l}$$



Реализация ЦФ

Прямая форма

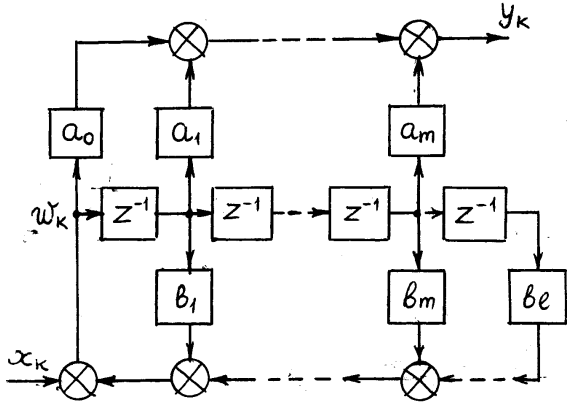


Каноническая форма

$$Y(z) = W(z) \sum_{i=0}^m a_i z^{-i}$$

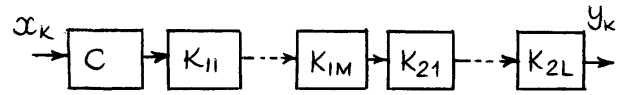
$$W(z) = X(z) \frac{1}{1 + \sum_{i=1}^l b_i z^{-i}}$$

$$w_k = x_k - \sum_{i=1}^l b_i w_{k-i}$$



Последовательная каноническая форма реализации ЦФ

$$K(z) = C \prod_{i=1}^M K_{1i}(z) \prod_{j=1}^L K_{2j}(z)$$



$$K_{1i}(z) = \frac{1 + A_{1i} z^{-1}}{1 + B_{1i} z^{-1}}$$

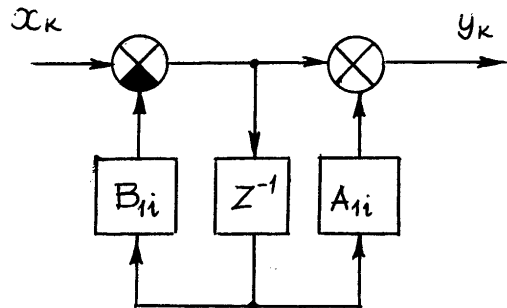
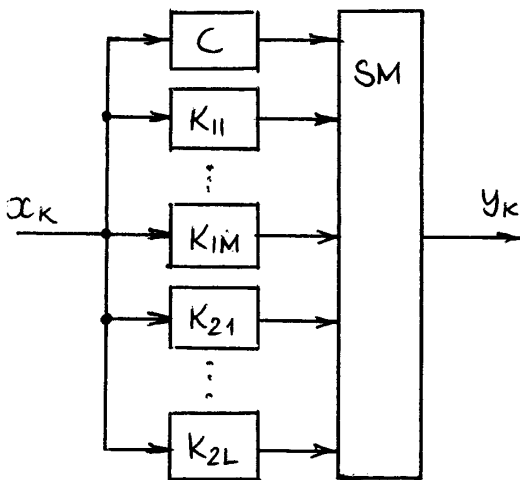
$$K_{2j}(z) = \frac{1 + A_{1j} z^{-1} + A_{2j} z^{-2}}{1 + B_{1j} z^{-1} + B_{2j} z^{-2}}$$

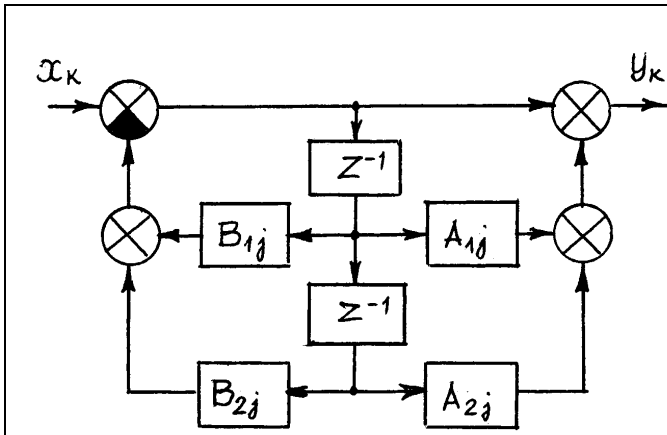
Параллельная каноническая форма

$$K(z) = C + \sum_{i=1}^M K_{1i}(z) + \sum_{j=1}^L K_{2j}(z)$$

$$K_{1i}(z) = \frac{A_{0i}}{1 + B_{1i} z^{-1}}$$

$$K_{2j}(z) = \frac{A_{0j} + A_{1j} z^{-1}}{1 + B_{1j} z^{-1} + B_{2j} z^{-2}}$$





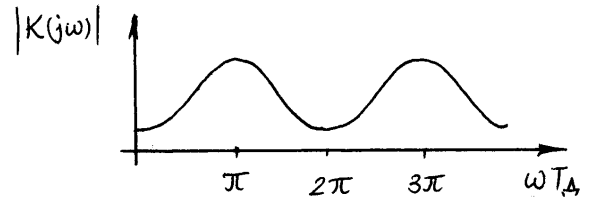
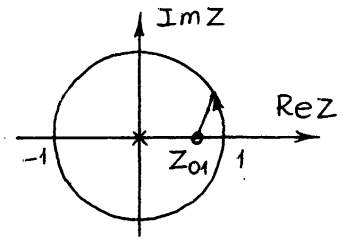
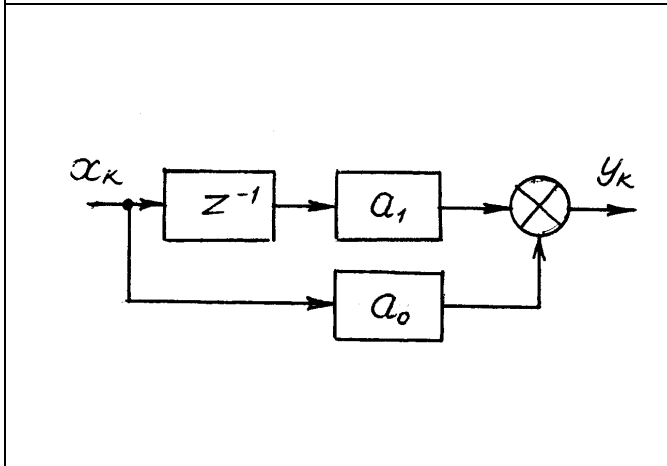
## Примеры ЦФ

1. ЦФ с одним нулем

$$y_k = a_0 x_k + a_1 x_{k-1}$$

$$K(z) = a_0 + a_1 z^{-1} = \frac{a_0 z + a_1}{z}$$

$$z_{01} = -\frac{a_1}{a_0}; \quad z_{p1} = 0$$



$$K(j\omega) = a_0 + a_1 e^{-j\omega T_A} = a_0 + a_1 \cos \omega T_A - j a_1 \sin \omega T_A$$

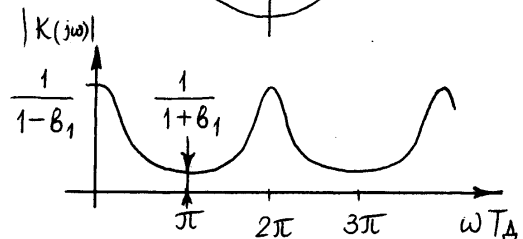
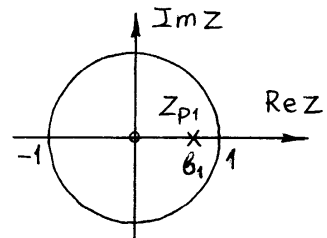
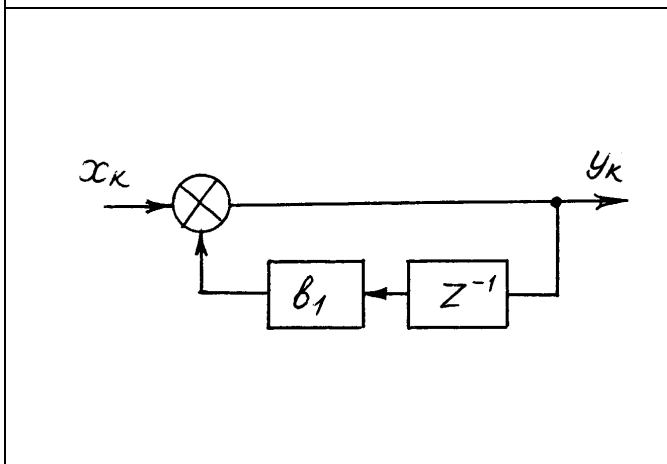
$$|K(j\omega)| = \sqrt{(a_0 + a_1 \cos \omega T_A)^2 + a_1^2 \sin^2 \omega T_A} = \sqrt{a_0^2 + a_1^2 + 2a_0 a_1 \cos \omega T_A}$$

2. ЦФ с одним полюсом

$$y_k = x_k + b_1 y_{k-1}$$

$$K(z) = \frac{1}{1 - b_1 z^{-1}} = \frac{z}{z - b_1}$$

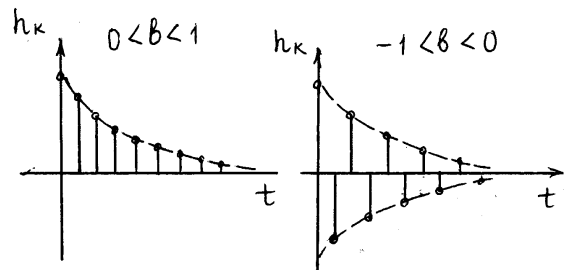
$$z_{p1} = b_1; \quad z_{01} = 0$$



$$K(j\omega) = \frac{1}{1 - b_1 \cos \omega T_A + j b_1 \sin \omega T_A}$$

$$|K(j\omega)| = \frac{1}{\sqrt{1 + b_1^2 - 2b_1 \cos \omega T_A}}$$

Устойчив при  $|b| < 1$



### МЕТОДЫ СИНТЕЗА ЦФ

- СИНТЕЗ ВО ВРЕМЕННОЙ ОБЛАСТИ
- СИНТЕЗ В ЧАСТОТНОЙ ОБЛАСТИ

  1. ПРЯМЫЕ МЕТОДЫ СИНТЕЗА
  2. НЕПРЯМЫЕ МЕТОДЫ СИНТЕЗА

### МЕТОДЫ СИНТЕЗА НЕРЕКУРСИВНЫХ ЦФ

1. МЕТОД КЛАССИЧЕСКОГО ЧИСЛЕННОГО АНАЛИЗА (ИСПОЛЬЗОВАНИЯ ФОРМУЛ ЧИСЛЕННОГО ИНТЕГРИРОВАНИЯ, ДИФФЕРЕНЦИРОВАНИЯ И ИНТЕРПОЛЯЦИИ)

$$y_k = x_k - x_{k-1}$$

2. МЕТОД РЯДА ФУРЬЕ
3. МЕТОД НАИМЕНЬШИХ КВАДРАТОВ
4. МЕТОД ПОЛИНОМОВ ЧЕБЫШЕВА

### НЕПРЯМЫЕ МЕТОДЫ СИНТЕЗА ЦФ

МЕТОД ИНВАРИАНТНОСТИ ИМПУЛЬСНОЙ ХАРАКТЕРИСТИКИ

$$h(kT_A) = H(kT_A); \quad k=1, 2, \dots$$

ЗАДАНА

$$K(p) = \frac{a_0 + a_1 p + \dots + a_m p^m}{b_0 + b_1 p + \dots + b_l p^l}, \quad m < l$$

$$K(p) = \sum_{i=1}^l \frac{A_i}{(p - p_i)}$$

$$H(t) = \mathcal{L}^{-1}\{K(p)\} = \sum_{i=1}^l A_i e^{p_i t}, \quad (r_i=1)$$

$$h(kT_A) = H(kT_A) = \sum_{i=1}^l A_i e^{p_i k T_A}$$

$$\begin{aligned} K(z) &= \sum_{k=0}^{\infty} \sum_{i=1}^l A_i e^{p_i k T_A} z^{-k} = \\ &= \sum_{i=1}^l \frac{A_i}{1 - e^{p_i T_A} z^{-1}} \end{aligned}$$

$$\frac{A_i}{p - p_i} \Rightarrow \frac{A_i}{1 - e^{p_i T_A} z^{-1}}$$

Для  $r_i > 1$

$$\sum_{\mu=0}^{r_i-1} \frac{A_{i\mu} p^\mu}{(p-p_i)^{r_i}} \Rightarrow$$

$$\sum_{\mu=0}^{r_i-1} \frac{A'_{i\mu}}{\mu!} \frac{\partial^\mu}{\partial p^\mu} \left( \frac{1}{1-e^{pT_A}} \right) \Big|_{p=p_i}$$

Пример синтеза ЦФ

$$K(p) = \frac{\alpha}{p^2 + \beta^2}$$

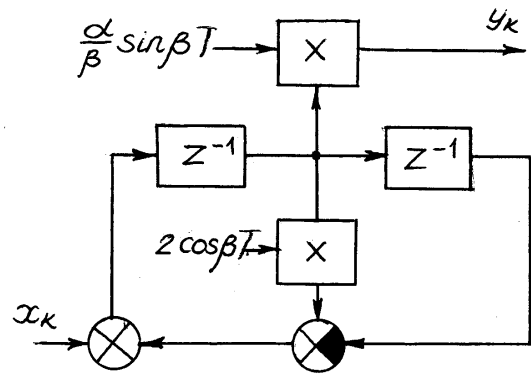
$$K(p) = \frac{A}{p-j\beta} + \frac{B}{p+j\beta}$$

$$A = -j \frac{\alpha}{2\beta} ; B = j \frac{\alpha}{2\beta}$$

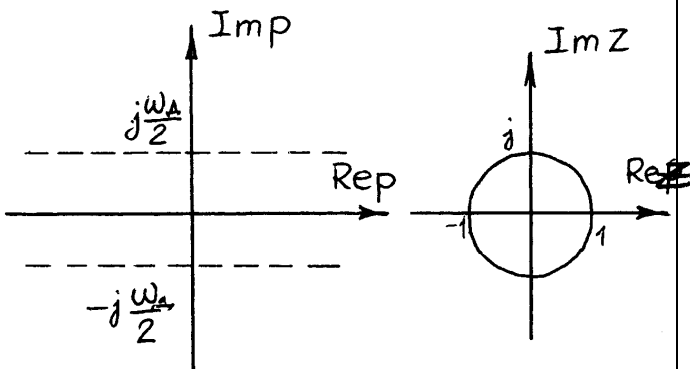
$$K(z) = \frac{-j \frac{\alpha}{2\beta}}{1 - e^{j\beta T} z^{-1}} + \frac{j \frac{\alpha}{2\beta}}{1 - e^{-j\beta T} z^{-1}}$$

$$e^{j\beta T} = \cos \beta T + j \sin \beta T$$

$$K(z) = \frac{\frac{\alpha}{\beta} \sin \beta T z^{-1}}{1 - 2 \cos \beta T z^{-1} + z^{-2}}$$



Метод билинейного z-преобраз.



$$p = \frac{2}{T_A} \operatorname{th} \frac{p' T_A}{2} = \frac{2}{T_A} \left( \frac{1 - e^{-p' T_A}}{1 + e^{-p' T_A}} \right) = \frac{2}{T_A} \left( \frac{1 - z^{-1}}{1 + z^{-1}} \right)$$

$$z = \frac{1 + \frac{T_A}{2} p}{1 - \frac{T_A}{2} p} \rightarrow \frac{1 + \frac{T_A}{2} j\omega}{1 - \frac{T_A}{2} j\omega} = 1 \cdot e^{j\varphi(\omega)}$$

Искажение частотной шкалы:

$$p = j\omega_H \quad p' = j\omega_C$$

$$\omega_H = \frac{2}{T_A} \operatorname{tg} \left( \frac{\omega_C T_A}{2} \right)$$

Последовательность расчета

1. По характерным точкам требуемой ЧХ ЦФ находим точки ЧХ АФ

$$\omega_{Ci} \rightarrow \omega_{Hi}$$

2. Находится  $K(p)$  АФ по  $\omega_{Hi}$

3. Осуществляется замена

$$p = \frac{2}{T_A} \left( \frac{1 - z^{-1}}{1 + z^{-1}} \right)$$

4.  $K(z)$  преобразуется в желаемую форму

МЕТОД ПОДСТАНОВКИ ОПЕРАТОРОВ ИНТЕГРИРОВАНИЯ (МЕТОД Z-ФОРМ)

$$K(p) = \frac{a_0 p^{-l} + a_1 p^{1-l} + \dots + a_m p^{m-l}}{b_0 p^{-l} + b_1 p^{1-l} + \dots + b_e}$$

$$z = e^{pT_A}; \quad p^{-1} = \frac{T_A}{\ln z}$$

$$\ln z = 2 \left( u + \frac{u^3}{3} + \frac{u^5}{5} + \dots \right)$$

$$u = \frac{z-1}{z+1}; \quad p^{-1} \approx \frac{T_A}{2} \frac{1+z^{-1}}{1-z^{-1}}$$

$$p^{-2} = \frac{T_A^2}{(\ln z)^2} \approx \frac{T_A^2 (1+10z^{-1}+z^{-2})}{12 (1-z^{-1})^2}$$

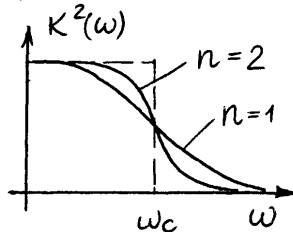
$$p^{-3} \approx \frac{T_A^3 [z^{-1}(1+z^{-1})]}{2 (1-z^{-1})^3}$$

СИНТЕЗ ЦФ ПО КВАДРАТУ АЧХ

КЛАССИФИКАЦИЯ ФНЧ ПО КВАДР. АЧХ

1. Фильтр Баттерворта

$$K^2(\omega) = \frac{1}{1 + \left(\frac{\omega}{\omega_c}\right)^{2n}}$$



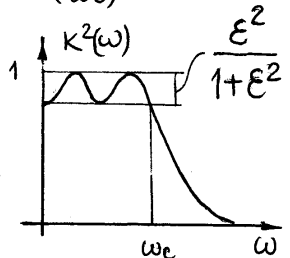
2. Фильтр Чебышева I типа

$$K^2(\omega) = \frac{1}{1 + \varepsilon^2 T_n^2\left(\frac{\omega}{\omega_c}\right)}$$

$$T_1(x) = x$$

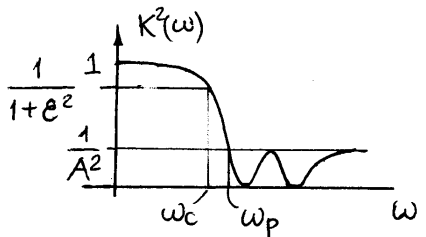
$$T_2(x) = 2x^2 - 1$$

$$T_n(x) = 2xT_{n-1}(x) - T_{n-2}(x)$$



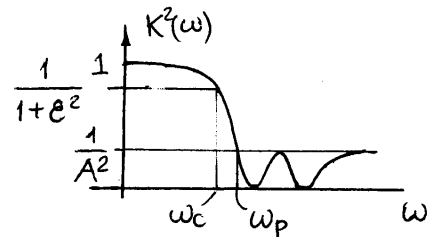
3. Фильтр Чебышева II типа

$$K^2(\omega) = \frac{1}{1 + \varepsilon^2 \left[ T_n\left(\frac{\omega_P}{\omega_c}\right) / T_n\left(\frac{\omega_P}{\omega}\right) \right]^2}$$



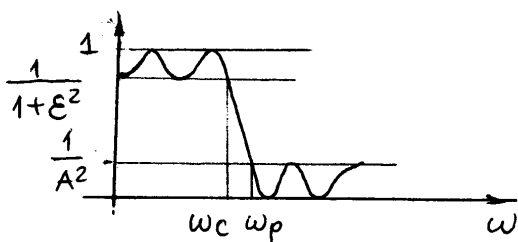
3. Фильтр Чебышева II типа

$$K^2(\omega) = \frac{1}{1 + \varepsilon^2 \left[ T_n\left(\frac{\omega_P}{\omega_c}\right) / T_n\left(\frac{\omega_P}{\omega}\right) \right]^2}$$



4. Эллиптический фильтр

$$K^2(\omega) = \frac{1}{1 + \varepsilon^2 R_n^2\left(\frac{\omega}{\omega_c}, m\right)}$$



УСЛОВИЯ ТОЧНОГО СООТВЕТСТВИЯ АЧХ НЕПРЕРЫВНОГО И ЦФ

1)  $|K(j\omega)|^2$  — РАЦИОНАЛЬНАЯ ФУНКЦИЯ  $e^{j\omega T} = z$

2) ВОЗМОЖНО ПРЕДСТАВЛЕНИЕ

$$|K(j\omega)|^2 = K(j\omega)K(-j\omega) \quad \text{или}$$

$$|K(z)|^2 = K(z)K(z^{-1})$$

$K^2(\omega)$  — РАЦИОНАЛЬНАЯ ФУНКЦИЯ  
ОТ ФУНКЦИЙ

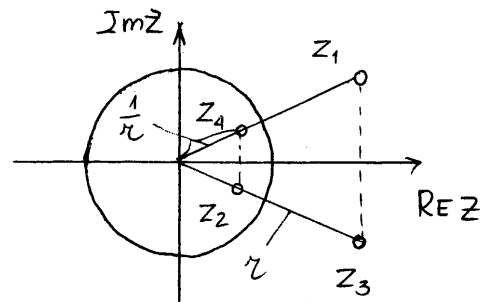
$$\sin^2 \frac{\omega T}{2} = \frac{(e^{j\omega T} - 1)^2}{-4e^{j\omega T}} = \frac{(z-1)^2}{-4z}$$

$$\cos^2 \frac{\omega T}{2} = \frac{(z+1)^2}{4z};$$

$$\operatorname{tg}^2 \frac{\omega T}{2} = -\frac{(z-1)^2}{(z+1)^2}$$

$$z_1 = r e^{j\varphi} \rightarrow z_2 = z_1^{-1} = \frac{1}{r} e^{-j\varphi}$$

$$z_3 = z_1^* = r e^{-j\varphi}; z_4 = z_2^* = \frac{1}{r} e^{j\varphi}$$



Порядок расчета ЦФ  
по квадрату АЧХ

1. Выбираем тип АЧХ, находим порядок ЦФ и коэффициенты полиномов  $K^2(\omega)$
2. Заменяем квадраты тригонометрических функций выражениями через  $z$

3. Находим нули и полюса  $|K(z)|^2$

4. Устанавливаем соответствие особых точек  $z_i = r e^{j\varphi}$  точкам  $z_k = \frac{1}{r} e^{j\varphi}$  и отбрасываем те из них, которые лежат вне единичного круга, а также точки  $z_i = 0$

Преобразования Константиноидиса

ФНЧ  $\rightarrow$  ФВЧ:  $z^{-1} \rightarrow -\frac{z^{-1} + \alpha}{1 + \alpha z^{-1}}$

$$\alpha = -\frac{\cos[(\Omega_c - \omega_c)T/2]}{\cos[(\Omega_c + \omega_c)T/2]}$$

ФНЧ  $\rightarrow$  полосовой  $z^{-1} \rightarrow$

$$z^{-2} - \frac{2\alpha k}{k+1} z^{-1} + \frac{k-1}{k+1}$$

$$\frac{k-1}{k+1} z^{-2} - \frac{2\alpha}{k+1} z^{-1} + 1$$

$$\alpha = \frac{\cos[(\omega_{c2} + \omega_{c1})T/2]}{\cos[(\omega_{c2} - \omega_{c1})T/2]}$$

$$k = \operatorname{tg}(\Omega_c T/2) \operatorname{ctg}[(\omega_{c2} - \omega_{c1})T/2]$$

Пример

Рассчитать ЦФ Баттерворта для

$$f_c = 1250 \text{ Гц (затухание 3 дБ)}$$

$$f_p = 2000 \text{ Гц (затухание 20 дБ)}$$

$$f_d = 10000 \text{ Гц}$$

$$|K(j\omega)|^2 = \frac{1}{1 + \frac{\operatorname{tg}^{2n} \frac{\omega T_d}{2}}{\operatorname{tg}^{2n} \frac{\omega_c T_d}{2}}}$$

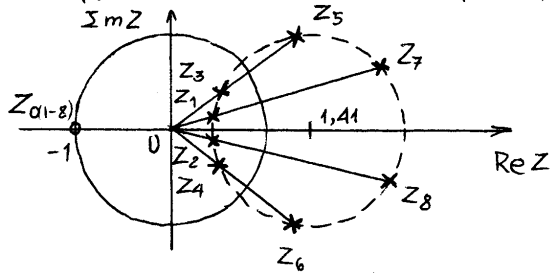
Из условия  $|K(j\omega)|^2 = 0,01$   
находим  $n = 4$

Заменяем

$$\operatorname{tg}^2 \frac{\omega T_d}{2} = \frac{-(z-1)^2}{(z+1)^2}$$

$$|K(z)|^2 = \frac{\operatorname{tg}^8 \left(\frac{\pi}{8}\right)}{\operatorname{tg}^8 \left(\frac{\pi}{8}\right) + \frac{(z-1)^8}{(z+1)^8}}$$

НАХОДИМ НУЛИ И ПОЛЮСА  $|K(z)|^2$



$$z_{0,1-8} = -1$$

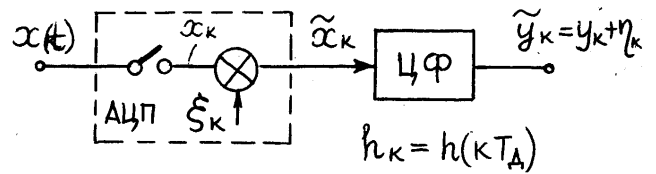
$$z_{p,1,2} = 0,42 \pm j0,17$$

$$z_{p,3,4} = 0,55 \pm j0,54$$

$$K(z) = \frac{(z+1)^4}{(z^2-0,84z+0,2)(z^2-1,1z+0,59)} = \frac{(z^{-1}+1)^2}{(1-0,84z^{-1}+0,2z^2)} \frac{(z^{-1}+1)^2}{(1-1,1z^{-1}+0,59z^2)}$$

ЭФФЕКТЫ КВАНТОВАНИЯ В ЦФ

1. ОШИБКИ КВАНТОВАНИЯ ВХОДНОГО ПРОЦЕССА
2. ОШИБКИ ОКРУГЛЕНИЯ РЕЗУЛЬТАТОВ АРИФМЕТИЧЕСКИХ ОПЕРАЦИЙ
3. ОШИБКИ НЕТОЧНОГО ЗАДАНИЯ КОЭФФИЦИЕНТОВ ФИЛЬТРА



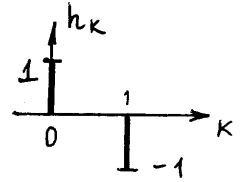
$$\sigma_{\xi}^2 = \frac{\Delta x^2}{12}$$

$$M(\xi_{k-i} \xi_{k-j}) = \begin{cases} \sigma_{\xi}^2, & i=j \\ 0, & i \neq j \end{cases}$$

$$\begin{aligned} \sigma_{\eta}^2(k) &= M\left(\sum_{i=0}^{\infty} h_i \xi_{k-i}\right)^2 = \\ &= M \sum_{i=0}^{\infty} \sum_{j=0}^{\infty} h_i h_j \xi_{k-i} \xi_{k-j} = \\ &= \sum_{i=0}^{\infty} \sum_{j=0}^{\infty} h_i h_j M(\xi_{k-i} \xi_{k-j}) \end{aligned}$$

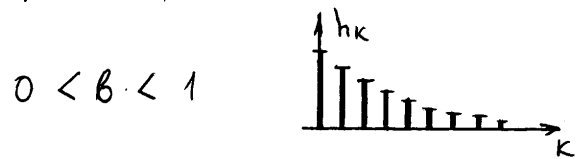
$$\sigma_{\eta}^2 = \sigma_{\xi}^2 \sum_{i=0}^{\infty} h_i^2$$

ПРИМЕР: ЧПК-1



$$\sigma_{\eta}^2 = 2 \sigma_{\xi}^2 = \frac{1}{6} \Delta x^2$$

ПРИМЕР: РЕЦИРКУЛЯТОР:  $h_k = b^k$



$$0 < b < 1$$

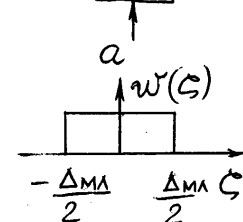
$$\sigma_{\eta}^2 = \sigma_{\xi}^2 \sum_{i=0}^{\infty} b^{2i} = \frac{\Delta x^2}{12} \frac{1}{1-b^2}$$

при  $b = 0,99$

$$\sigma_{\eta}^2 = \frac{\Delta x^2}{12} \cdot \frac{1}{1-0,98} = 4 \Delta x^2$$

ОШИБКИ ОКРУГЛЕНИЯ РЕЗУЛЬТАТОВ

$$x \rightarrow \boxed{\times} \rightarrow \tilde{ax} = ax + \zeta$$



$$\sigma_{\zeta}^2 = \frac{\Delta_{ML}^2}{12}$$