

Проблема фильтрации



$$s = \frac{p}{\omega_0} - \text{характер. частота}$$

$$H(s) = \frac{N(s)}{D(s)} \quad \begin{array}{l} \text{числитель} \\ \text{— рациональная ф-ца} \end{array}$$

1. Синтез $H(s)$ — как её выбрать? Синтез по АЧХ
2. Реализация — как сделать реализуемость? Условие реализуемости



Согласные пары полюсов

Они не реализуемы RL и RC цепями.

Нужны RLC



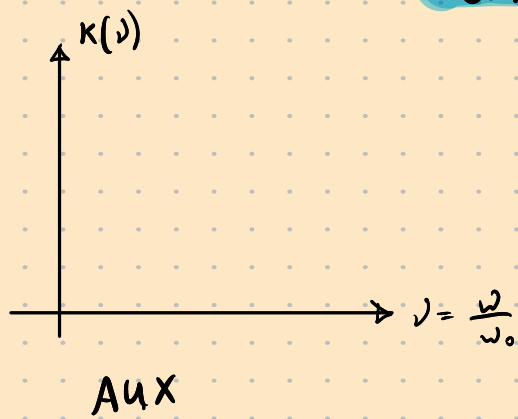
— резонаторы дают сопр. полюса

Однако индуктивности исп. не хочется. Их можно заменить усилителями!



RC — активные RC-цепи / фильтры

Синтез по АЧХ



$$H(s) = \underbrace{|H(s)|}_{\text{АЧХ}} e^{\underbrace{j \arg H(s)}_{\text{ФЧХ}}}$$

$$|H(s)|^2 = H(s) \cdot H^*(s) \quad - \text{к этому предельно требованию}$$

$$\text{Нам интересен только } H(s) \cdot H^*(s) \big|_{s=j\omega}$$

• Придем т.к. нам дана N и D без корней, то $H^*(s) = H(s^*)$, т.е. рассмотрим $H(s) \cdot H(s^*) \big|_{s=j\omega}$

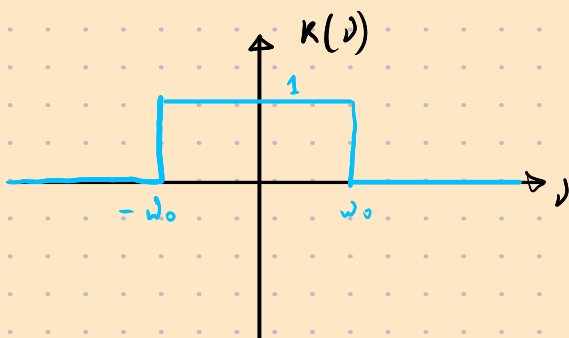
• Поменяем переменную: при $s=j\omega$, $H(s^*) = H(-s)$, и так удобнее работать:
 $H(s) \cdot H(s^*) \big|_{s=j\omega} = H(s) \cdot H(-s) \big|_{s=j\omega}$

$$H(s) \cdot H(-s) = |K(\omega)|^2$$

АЧХ² — у нас Ф-ин есть набор нулей и полюсов

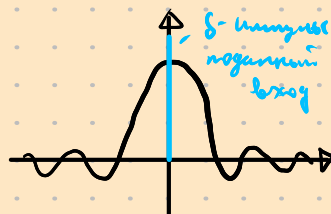
Создадим нули и полюсы АЧХ² всегда будет симметрично (имеет смысл заменить $s \rightarrow -s$), и полюсы мы возведем в $H(s)$, полюсы — $H(-s)$.

Пример. фильтр нижних частот



$$h(t) = \int_{-i}^{+i} h(f) e^{2\pi j f t} df = \frac{\sin 2\pi t}{\pi t}$$

Импульс Хатчинса



не удобн. импульсы приращены (реализуются лучше возмущениями)

Т.е. такой фильтр не реализуем.

Допустим неравномерность АЧХ в полосе пропускания:



ξ - неравномерность в ПП

η - селективность

η_1 - уровень на границе ПЗ

К усилку приводим: $K(s) \cdot K(-s) \big|_{s=j\omega} = \frac{1}{1 + \epsilon^2 F_n^2(\omega)}$ n - порядок фильтра

$$|F_n(\omega)| = \begin{cases} \leq 1, & \omega \in (-1; 1) \\ \geq \eta_1, & \omega \geq 1 \end{cases}$$

Варианты выбора:

1. $F_n(\omega) = \omega^n$ - фильтр **Баттерворта**
2. $F_n(\omega) = P_n(\omega)$ - фильтр **Чебышева**, где $P_n(\omega)$ - полином Чебышева
3. $F_n(\omega) = R_n(\omega)$ - **эллиптический** фильтр, $R_n(\omega)$ - рационал. эллипич. ф-ция

Баттерпорт

$$K(s) \cdot K(-s) \big|_{s=j\omega} = \frac{1}{1 + \epsilon^2 \omega^{2n}}$$

$\epsilon^2 \left(\frac{\omega}{\omega_0}\right)^{2n}$ - изменение ϵ эквивалентно изменению ω_0 , т.е. ϵ не нужен - он всегда 1

$$K(\omega) = \frac{1}{\sqrt{1 + \omega^{2n}}}$$



При $n \rightarrow \infty$ эта АЧХ теор. стремится к идеальной прямоугольной.
Всегда дает задержку -3 дБ

$$H(s) \cdot H(-s) \Big|_{s=j\omega} = \frac{1}{1 + \omega^{2n}} \Rightarrow H(s) H(-s) = \frac{1}{1 + \left(\frac{s}{j}\right)^{2n}}$$

Ищем корни: $\left(\frac{s}{j}\right)^{2n} + 1 = 0$

$$\left(\frac{s}{j}\right)^{2n} = e^{j\pi} = e^{j \cdot 2\pi k}, \quad k \in \mathbb{Z} \quad -1 = e^{j\pi}$$

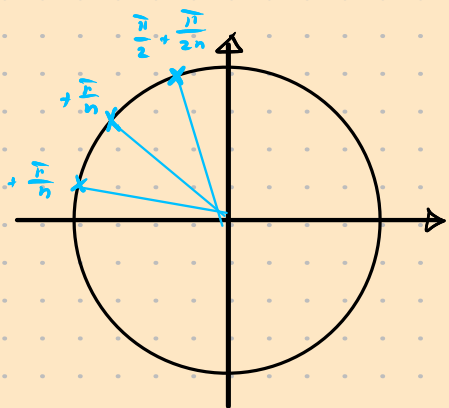
$$\frac{s}{j} = e^{j \frac{\pi}{2n}} \cdot e^{j \cdot 2\pi \cdot \frac{k}{2n}}$$

$$j = e^{j \frac{\pi}{2}}$$

$$s_k = e^{j \left[\frac{\pi}{2} + \frac{\pi}{2n} + \frac{2\pi}{n} k \right]}$$

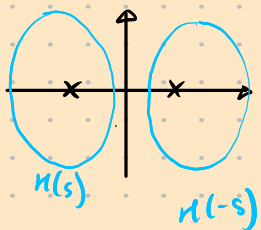
- корни произв. q -м $H(s) \cdot H(-s)$

- корни \in кругу $\frac{\pi}{n}$, корнями симметричны относительно мнимой оси!



Примеры

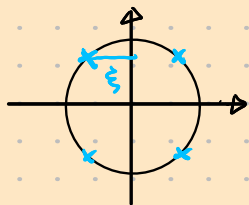
$n=1$: $\frac{1}{1 + \left(\frac{s}{j}\right)^2} = \frac{1}{1 - s^2} \quad s = \pm 1$ - корни



$$H(s) = \frac{1}{1 + s}$$

Устойчивость нет!

$n=2$:



Согласенная пара на еж. круге характерист.

здесь ζ - коэффициент

$$\text{Полном } s^2 + 2\zeta s + 1$$

$$\text{Корни } -\zeta \pm i \sqrt{1 - \zeta^2}$$

$$H(s) = \frac{1}{s^2 + \sqrt{2}s + 1}$$

