

# Основы теории управления автоматического

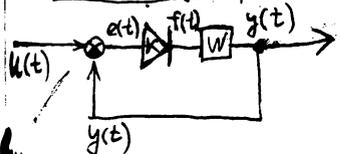
Ломов  
Андрей  
Александров

fitcontrol.nave.ru

Дж. К. Максвелл, 1868г. "О регуляторах"

И. А. Вышнеградский, 1876г. "Об общей теории регуляторов"

ПРИМЕР регулятора:



автоматическое поддержание  
равновесия в системах

считается:

$$e(t) \equiv u(t) - y(t), \forall t$$

$$f(t) \equiv k \cdot e(t)$$

- ⊖ - вычитание
- ⊕ - сумматор
- K - система управления (настройка)
- W - объект управления (нужны)

1) пусть W:  $y(t) \equiv W \cdot f(t)$ ,  $K, W \in \mathbb{R}$

2) в общем случае W - оператор

Тогда  $e = u - y = u - wf = u - kwe \quad \Rightarrow \quad e = \frac{u}{1 + kW}$

$$\Rightarrow \boxed{y(u) = \frac{kW}{1 + kW} \cdot u}$$

Выводы:

1)  $\forall W \quad (k \rightarrow \infty) \Rightarrow (y \rightarrow u)$

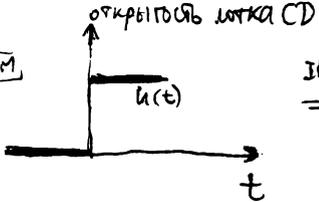
цель: добиться желаемого поведения выхода ( $u(t)$ ), (реальное возмущение -  $y(t)$ )

т.е.  $y \rightarrow u$

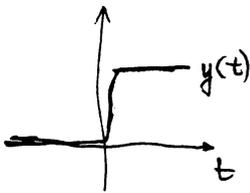
или  $\|y(t) - u(t)\| \rightarrow 0$

или  $W \in \mathbb{R}$ , то имеем статический объект (если  $u(t) = const \Rightarrow y(t) = const$ )

прям

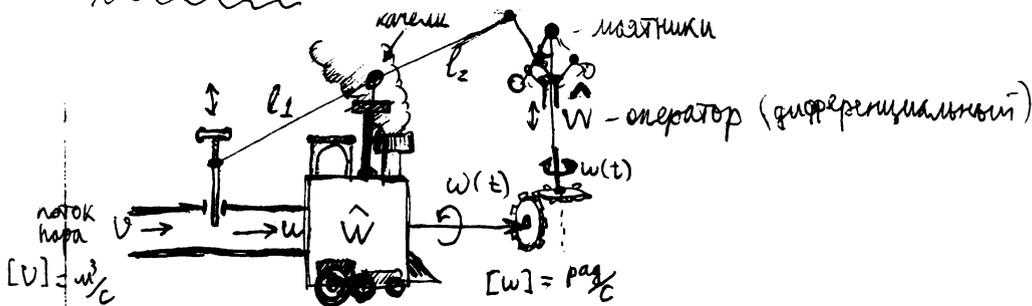


JRL ⇒

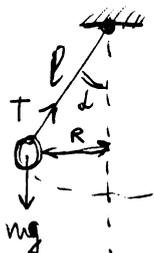


## Неустойчивость.

~~Более~~ более сложные объекты управления - динамические  
системы паровоз! с регулятором Уатта



настройка регуляра мерей  $l_1/l_2$



$$\begin{cases} R = l \sin \alpha_0 \\ T \cos \alpha_0 = mg \\ T \sin \alpha_0 = \frac{mv_0^2}{R} = m\omega_0^2 R \end{cases}$$

$$W(t) = W_0 + \Delta W(t)$$

возмущение (изменение)

$$\Delta(t) = \Delta_0 + \Delta \Delta(t)$$

(1)

нужно:

$$\begin{cases} \|\Delta \Delta\| \ll \|\Delta_0\| \\ \|\Delta W\| \ll \|W_0\| \end{cases}$$

$$\begin{cases} T \cos \alpha_0 = mg \\ T \sin \alpha_0 = m l \omega_0^2 \sin \alpha_0 \end{cases} \Rightarrow \boxed{\frac{mg}{\cos \alpha_0} = m l \omega_0^2} \quad (2)$$

при условии (1) раскл. в ряд Тейлора  $d(t)$  и  $\omega(t)$ , найдем

$$\frac{g}{\cos(\alpha_0 + \Delta \alpha)} = l (\omega_0 + \Delta \omega)^2 \Rightarrow \frac{g}{\cos \alpha_0} + \Delta d(t) = l \omega_0^2 + \omega_0 \cdot \Delta \omega(t) + 0 \left( \frac{\Delta \omega \omega_0^2}{\|\Delta \omega\|^2} \right) + 0 \left( \frac{\|\Delta \omega\|^2}{\|\Delta \omega\|^2} \right) \quad (3)$$

делаем линеаризацию : ↗

ряд Тейлора

$$(2) \Leftrightarrow (3)$$

отброс старших членов ряда при усл. (1)

$$(3) \Rightarrow (4)$$

$$\text{где } 4: \Delta d(t) = \omega_0 \cdot \Delta \omega(t) \quad (4)$$

$$\text{пусть } \Delta \omega(t) = \omega \cdot \Delta u(t)$$

$$\Delta d(t) = \omega_0 \omega \Delta u(t) \quad (5)$$

↓ ? *magic*

$$\Delta d(t) + \beta \dot{\Delta d}(t) + I \frac{d^2}{dt^2} (\Delta d(t)) = \omega_0 \omega \Delta u(t) \quad (6)$$

$$\beta \frac{d}{dt} (\Delta d(t))$$

определение ларин: пусть  $\Delta u(t) = 0$  (перестали менять поток пара)

тогда (5)  $\Rightarrow \Delta d(t) = 0$  - но это же невозможно!  
в силу инертности маятника

$$\text{на самом деле } \Delta d(t) \rightarrow 0$$

$\Rightarrow$  нужно добавить колебания в (5). тогда  $(\Delta u(t) = \delta) \Rightarrow$

$$\Rightarrow (\Delta d(t) + \beta \dot{\Delta d}(t) + I \ddot{\Delta d}(t)) = 0$$



1) почему же 2й порядок?  
(прямой)

И закон Кирхгофа имеет 2й порядок.

$$m \ddot{i} = f$$

2) ур-е. 2 порядка имеет колебательное затухающее решение, что и требуется.

⇒ такая модель или порядок.

$$(7) \quad \Delta d(t) + \beta \frac{d}{dt} (\Delta d(t)) + \Gamma \frac{d^2}{dt^2} (\Delta d(t)) = W_1 W [\Delta U(t) - K \Delta d(t - \tau)]$$

$\Delta U(t)$

$$K \equiv \frac{L_1}{L_2} \text{const}$$

$\tau$  - время задержки (уменьшается у измерительных систем)

Упрощение задержки:

$$\Delta d(t - \tau) \xrightarrow{\text{Тейлор}} \Delta d(t) - \frac{d\Delta d(t)}{dt} \tau + O(\tau^2)$$

$\text{мысль } t \ll 1$

$$\left[ \Gamma \frac{d^2}{dt^2} + \beta \frac{d}{dt} + 1 \right] \Delta d(t) = W_1 W \left[ \Delta U(t) - (1 - \tau \frac{d}{dt}) \Delta d(t) \right]$$

$$(8) \quad \Rightarrow \left[ \Gamma \frac{d^2}{dt^2} + \underbrace{(\beta - W_1 W K \tau)}_{I_1} \frac{d}{dt} + \underbrace{(1 + W_1 W K)}_{I_0} \right] \Delta d(t) = W_1 W \Delta U(t)$$

$$\Gamma \frac{d^2 \Delta d(t)}{dt^2} + I_1 \frac{d \Delta d(t)}{dt} + I_0 \Delta d(t) = W_1 W \Delta U(t)$$

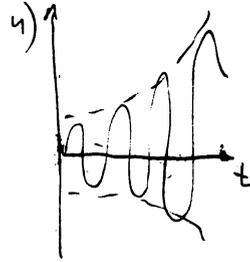
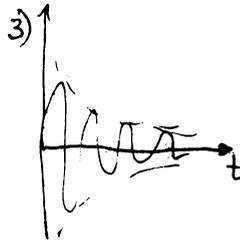
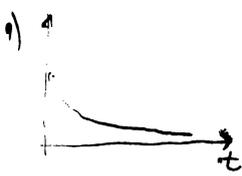
Вузкое  
↑  
тремя  
(без него будет просто  
колебание без затухания)

нужно  $\Delta U = 0$

устойчивость

$$I_0 \ddot{\Delta} + I_1 \dot{\Delta} + I_0 \Delta = 0$$

какие возможные решения?



2 и 4 - неустойчивое движение

теор  
без доказ-ва

~~если~~  $I, I_1, I_0$  имеют один знак  $\Leftrightarrow$  решение  $\Delta \Delta(t)$  ~~и~~ нач. условия устойчиво. ~~и наоборот~~.

$I$  - масса инерции  $> 0$

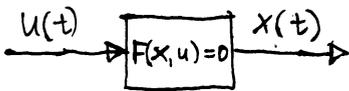
$$I_0 = 1 + w_1 w_k > 0$$

$\Rightarrow$  нужно  $I_1 > 0$

следствие Рунге-теор (3) устойчив  $\Leftrightarrow I_1 > 0 \Leftrightarrow (\beta > w_1 w_k \tau)$

угловая скорость и шаг интегрирования

Линеаризация уравнений



нужно: построить линейное ур-е в окрестности "длиной" к  $F(x, u) = 0$

(1)

1) Пусть  $\tilde{x}(t), \tilde{u}(t)$  - решения ур-я:  $F(\tilde{x}(t), \tilde{u}(t)) = 0 \quad \forall t \in [0, T]$

2) условия:  $F(x, u) \equiv F(x^{(n)}, \dots, x^{(0)}, u^{(m)}, \dots, u^{(0)})$ , где  $x^{(k)} = \frac{d^k x(t)}{dt^k}$

$$3) \Delta X(t) = \tilde{X}(t) - X(t)$$

$$\Delta u(t) = \tilde{u}(t) - u(t)$$

и очевидно, что  $\|\Delta X(t)\| \ll \|X(t)\|$  и  $\|\Delta u(t)\| \ll \|u(t)\|$

то опрег:  $\|X(t)\| = \max_{t \in [0; T]} |X(t)|$

Рассмотрим ур-е для ф-ции  $\Delta X(t), \Delta u(t)$ .

мысли  $a_i \equiv \frac{\partial F}{\partial x^{(i)}}$ ,  $b_i \equiv \frac{\partial F}{\partial u^{(i)}}$

Разложим в ряд Тейлора:

$$0 = F(\tilde{x}^{(n)}, \dots, \tilde{x}^{(0)}, \tilde{u}^{(n)}, \dots, \tilde{u}^{(0)}) = F(x^{(n)}, \dots, x^{(0)}, u^{(n)}, \dots, u^{(0)}) + \frac{\partial F}{\partial x^{(n)}} \Delta x^{(n)}(t) + \dots$$

$$\dots + \frac{\partial F}{\partial x^{(0)}} \Delta x^{(0)}(t) + \dots + \frac{\partial F}{\partial u^{(m)}} \Delta u^{(m)}(t) + \dots + \frac{\partial F}{\partial u^{(0)}} \Delta u^{(0)}(t) + O(\|\Delta X\|^2, \|\Delta u\|^2)$$

$$(\Delta x^{(n)} = (\Delta X)^{(n)})$$

$$(2) \Rightarrow a_n \Delta x^{(n)} + \dots + a_0 \Delta x^{(0)} + b_m \Delta u^{(m)} + \dots + b_0 \Delta u^{(0)} + R = 0$$

$$(3) a_n \Delta x^{(n)} + \dots + a_0 \Delta x^{(0)} + b_m \Delta u^{(m)} + \dots + b_0 \Delta u^{(0)} = 0$$

$$(1) \Leftrightarrow (2) \quad (2) \not\rightarrow (3)$$

но при  $\|\Delta X\|, \|\Delta u\| \rightarrow 0$   $R \rightarrow 0$

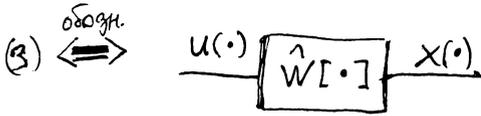
и в этом смысле (3)  $\rightarrow$  (2) (точно вид уравнения)

**ВНП** ур-е (3) при условиях  $\|\Delta X\| \rightarrow 0, \|\Delta u\| \rightarrow 0$  называется линеаризацией ур-я (1)

Далее работаем только с линейными ур-ями.

**ВПР** Ур-е (3)  $a_n(t) x^{(n)}(t) + \dots + a_0(t) x^{(0)}(t) = b_n(t) u^{(n)}(t) + \dots + b_0(t) u^{(0)}(t)$

называется стационарным (автономным), если  $a_n(t) \equiv a_n$  (не зависит от времени)



$$x(\cdot) = \hat{W} [u(\cdot)]$$

↑  
оператор

оператор  $\hat{W}$  назыв. линейным, если:

1)  $\hat{W}[0] = 0$

2)  $\hat{W}[\alpha u_1(t) + \beta u_2(t)] = \alpha \hat{W}[u_1(t)] + \beta \hat{W}[u_2(t)]$

принцип суперпозиции:

пусть дано ур-е  $a_n \tilde{x}^{(n)} + \dots + a_0 \tilde{x}^{(0)} = \tilde{u}(t)$  (4)

$a_n \tilde{\tilde{x}}^{(n)} + \dots + a_0 \tilde{\tilde{x}}^{(0)} = \tilde{\tilde{u}}(t)$  (4')

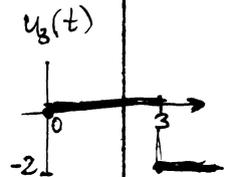
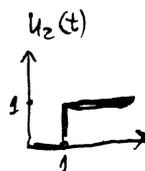
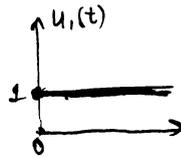
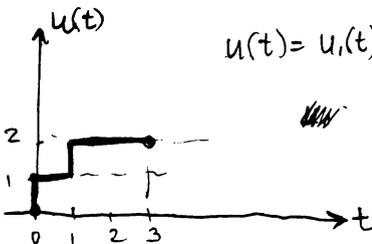
**УТВ**  $x(t) = \tilde{x}(t) + \tilde{\tilde{x}}(t)$  - частное решение ур-я

$$a_n x^{(n)} + \dots + a_0 x^{(0)} = u(t) = \tilde{u}(t) + \tilde{\tilde{u}}(t)$$

очевидно! прямой подстановкой.

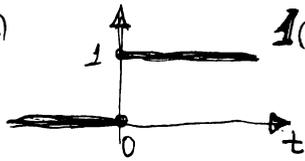
**Следствие** при разложении "сложной" правой части  $u(t)$  на "простые"  $\tilde{u}(t)$  и  $\tilde{\tilde{u}}(t)$  решение получается, как сумма "простых" решений.

**ПРИМ**  $u(t) = u_1(t) + u_2(t) + u_3(t)$



Элементарные ф-ии правой части:

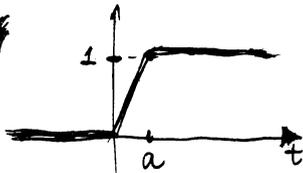
1)



$$I(t) = \begin{cases} 1, & t \geq 0 \\ 0, & t < 0 \end{cases}$$

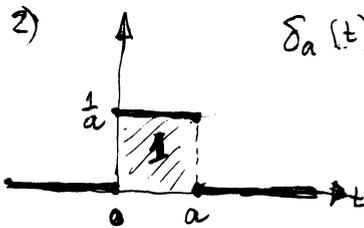
(ф-ия Хэвисайда)

2)



$$I_a(t)$$

2)



$$\delta_a(t) = \frac{d}{dt} I_a(t)$$

при  $a \rightarrow 0$   $I_a(t) \rightarrow I(t)$

$\delta_a(t) \rightarrow \delta(t)$

$$I(t) = \int_{-\infty}^t \delta(\tau) d\tau$$

ВПР

$\hat{W}[I(t)] \equiv h(t)$  - переходная характеристика

$\hat{W}[\delta(t)] \equiv w(t)$  - импульсная характеристика (отклик)

ВТВ

$$h(t) = \int_0^t w(\tau) d\tau \Leftrightarrow \frac{d}{dt} h(t) = w(t)$$

$$\begin{aligned} \text{прк-во} \quad h(t) &= \hat{W}[I(t)] = \hat{W}\left[\int_{-\infty}^t \delta(\tau) d\tau\right] = \\ &= \int_{-\infty}^t \underbrace{\hat{W}[\delta(\tau)]}_{w(\tau)} d\tau = \int_{-\infty}^t w(\tau) d\tau = \int_0^t w(\tau) d\tau \end{aligned}$$

**УТВ** (разложение  $u(t)$  на элементарные  $\delta$ -функции)

Пусть  $|u(t)| < C$  и  $\lim_{t \rightarrow -\infty} |u(t)| < \infty$ , тогда

$$u(t) = \int_{-\infty}^{+\infty} u(t') \delta(t-t') dt'$$

как-бы 1)  $\int_a^b u \dot{v} = uv \Big|_a^b - \int_a^b u \dot{v}$

2)  $\int_{-\infty}^{+\infty} u(\tau) \delta(t-\tau) d\tau = \left[ v(\tau) = -\mathbb{1}(t-\tau) \right] = -u(\tau) \mathbb{1}(t-\tau) \Big|_{-\infty}^{+\infty} + \int_{-\infty}^{+\infty} \dot{u}(\tau) \mathbb{1}(t-\tau) d\tau$

$= 0, \tau > t$

$-u(+\infty) \mathbb{1}(t-\infty) + u(-\infty) \mathbb{1}(t+\infty)$

$u(-\infty)$

$\int_{-\infty}^t \dot{u}(\tau) d\tau$

$= u(-\infty) + u(t) - u(+\infty) = u(t).$

□

~~УТВ~~: интеграл

$x(t) = \hat{w}[u(t)] = \int_{-\infty}^{+\infty} u(\tau) w(t-\tau) d\tau = \int_0^t u(\tau) w(t-\tau) d\tau$ , при

как-бы  $x(t) = \hat{w}[u(t)] = \hat{w} \left[ \int_{-\infty}^{+\infty} u(\tau) \delta(t-\tau) d\tau \right] =$

$= \int_{-\infty}^{+\infty} u(\tau) \hat{w}[\delta(t-\tau)] d\tau = \int_{-\infty}^{+\infty} u(\tau) w(t-\tau) d\tau = \int_0^t u(\tau) w(t-\tau) d\tau$

$w(t) = 0$   
при  $t < 0$   
 $u(t < 0) = 0$

**опр** свёртка.

$x(t)$  - свёртка  $u(\cdot)$  и  $w(\cdot)$ , если

$$x(t) = \int_{-\infty}^{+\infty} u(\tau) w(t-\tau) d\tau \equiv u(\cdot) * w(\cdot)$$

св-ва свёртки 1)  $u(\cdot) * w(\cdot) \stackrel{\text{Торг}}{=} w(\cdot) * u(\cdot)$

доказ-во:  $\int_{-\infty}^{+\infty} u(\tau) w(t-\tau) d\tau = \left[ \begin{matrix} t' = t - \tau \\ \tau = t - t' \\ d\tau = -dt' \end{matrix} \right] = \int_{t'=\infty}^{t'=-\infty} u(t-t') w(t') (-dt') =$

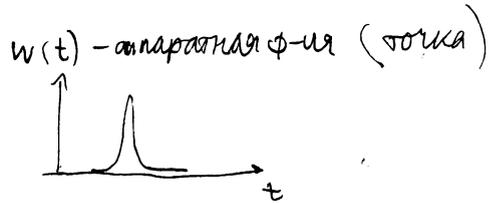
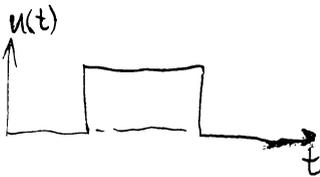
$= \int_{-\infty}^{+\infty} w(t') u(t-t') dt' . \quad \square$

2) если  $u, w \neq 0 \Leftrightarrow t \geq 0, \forall$

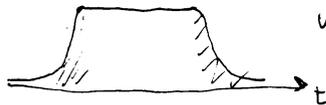
$u(\cdot) * w(\cdot) = \int_0^t u(\tau) w(t-\tau) d\tau = \int_0^t w(t') u(t-t') dt' = w(\cdot) * u(\cdot)$

доказ-во: простота!

(НФУМ) свёртка на  $(-\infty; +\infty)$



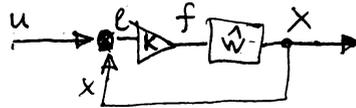
результат:



узор. в оптическом приборе

# Типовые регуляторы (настройка).

1) Протонный регулятор



$$e = u - x$$

$$f = K \cdot e$$

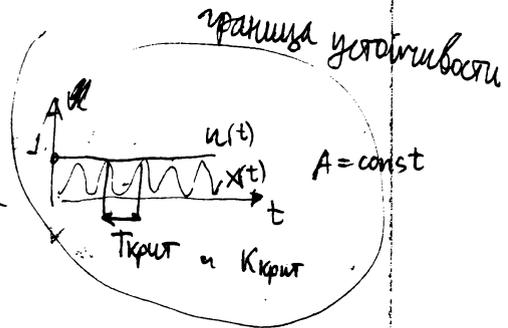
настройка: подбор K.

цель:  $x(t) \rightarrow u(t)$

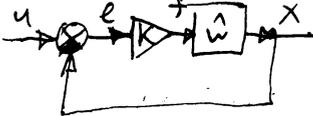
Настройка по Николасу:

1) найти  $K_{крит}$  на границе устойчивости подбором

2)  $K \equiv \frac{K_{крит}}{2} = K_{нук}$



Основание: нуль



$$\hat{W} = \frac{e^{-\tau \frac{d}{dt}}}{\left(\frac{d}{dt}\right)}, \quad \hat{S} \equiv \frac{d(\cdot)}{dt}$$

$$x = \frac{e^{-\tau s}}{s} f, \quad \hat{S} x = e^{-\tau s} f \approx [1 - \tau \hat{S} + \frac{\tau^2 \hat{S}^2}{2}] f$$

Тэйлор

$$\dot{x} \approx f - \tau \dot{f} + \frac{\tau^2}{2} \ddot{f}, \quad f = k(u - x), \quad u = 1$$

$$\Rightarrow \dot{x} = k(1 - x) + \tau k \dot{x} - \frac{\tau^2}{2} k \ddot{x}, \quad t > 0$$

$$\ddot{x} + \underbrace{\left(\frac{1 - \tau k}{\tau^2 k}\right)}_{a_1} \dot{x} + \underbrace{\left(\frac{k}{\tau^2 k}\right)}_{a_0} x = \underbrace{\left(\frac{k}{\tau^2 k}\right)}_{a_0}$$

характ. ур-е:  $\lambda^2 + a_1 \lambda + a_0$

решение:  $-\frac{a_1}{2} \pm \sqrt{\left(\frac{a_1}{2}\right)^2 - a_0} = \lambda_{1,2}$

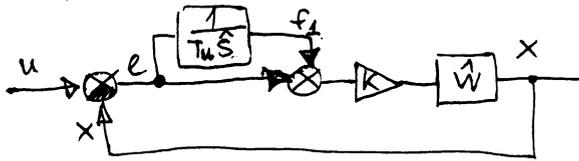
устойчива, когда  $\text{Re} \lambda < 0 \Leftrightarrow \boxed{a_1 > 0} \Leftrightarrow$

$$\Leftrightarrow (\sigma \tau_k < 1)$$

граница устойчивости:  $\left(\frac{a_1}{2}\right)^2 = a_0$  ( $\tau_k = 1$ )

$$\sigma_k = \frac{1}{2} \Rightarrow K \approx \frac{K_{\text{крит}}}{2}$$

2) ПИ-регулятор (пропорь-интегрирующий).



$$\hat{s} \equiv \frac{d}{dt}$$

$T_n \leftarrow$  буква "и"

звено интегрирования:

$$e \rightarrow \left[ \frac{1}{T_n s} \right] \rightarrow f_1 = \frac{1}{T_n s} e$$

$$\hat{T}_n s f_1 = e$$

$$\boxed{T_n \frac{d}{dt} f_1(t) = e(t)}$$

параметры настройки: K, T<sub>n</sub>

$$f_1(t) = \frac{1}{T_n} \int_0^t e(\tau) d\tau$$

Настройка ПИ-рег. по Никольсу

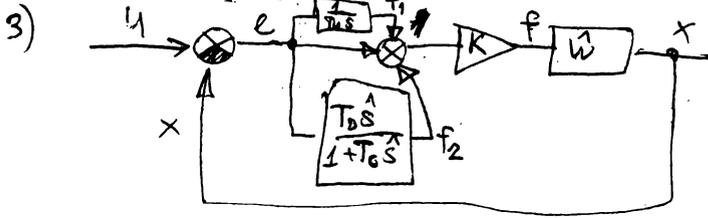
Найти K и T<sub>n</sub>: рег. был устойчивый.

1) выделяем звено интегрирования, находим K<sub>крит</sub>.

2) по Никольсу  $K = 0,45 \cdot K_{\text{крит}}$

$$T_n = \frac{T_{\text{крит}}}{1,2}$$

(ПИД-регулятор) + дифференцирующее звено



$$f = K(e + f_1 + f_2)$$

$$f_2 = \frac{T_D s}{1 + T_c s} e \rightarrow (1 + T_c s) f_2 = T_D s e(t) \rightarrow$$

$$\rightarrow f_2(t) + T_c \frac{df_2(t)}{dt} = T_D \frac{de(t)}{dt}$$

а вот и дифференцирование

параметры:  $(K, T_u, T_D, T_c)$

но настр. только эти, остальные заранее подбраны и вычисляются

Настройка по Нильсону

1) —||— и дифф. звено тоже, находим  $T_{крит}$  и  $T_{крит}$

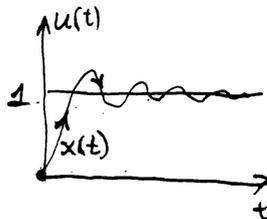
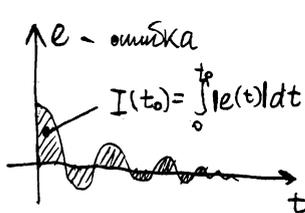
2)  $K = 0,6 K_{крит}$

$$T_u = \frac{T_{крит}}{2}$$

$$T_D = \frac{T_u}{4} \quad T_c = \frac{T_D}{8}$$

Сравниваем ПИ и ПИД

критерий качества регулятора (интегральный критерий)



$$e \equiv u - x$$

критерием качества выберем  $I \equiv I(\infty) \equiv \lim_{t_0 \rightarrow \infty} I(t_0)$

для устойчивых регуляторов линейного объекта этот интеграл сходится (предел конечен)  
 док-во: позже.

оптимизация регулятора:

$$I = I(K, T_u) \rightarrow \min_{K, T_u}$$

① по коорд. спуск

1)  $K^{(0)} = K(\text{начальн})$   
 $T_u^{(0)} = T_u(\text{начальн})$

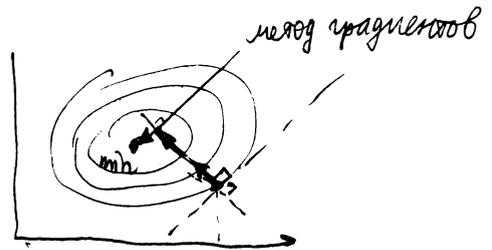
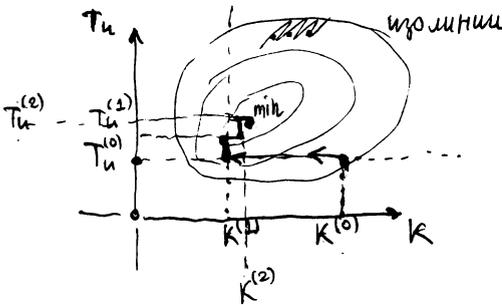
2) шаг по  $K$ :

$$K^{(1)} = \arg \min_K I(K, T_u^{(0)})$$

шаг по  $T_u$ :

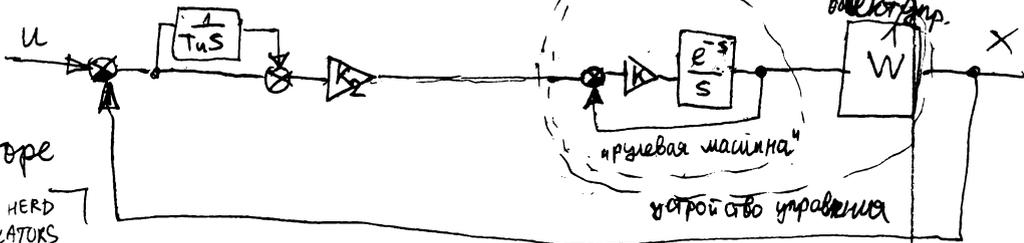
$$T_u^{(1)} = \arg \min_{T_u} I(K^{(1)}, T_u)$$

3) аналогично  $K^{(2)}, T_u^{(2)}$



для ПИД-рег. выбираем  $T_D = T_u/4$  на каждом шаге  
 $T_C = T_D/3$

# Настройка каскадных регуляторов



регулятор в регуляторе

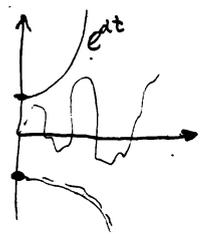
TO DAWG I HERD  
U LIKE REGULATORS  
WE PUT A REGULATOR  
IN YOUR REGULATOR  
SO YOU CAN REGULATE  
WHILE YOU REGULATE

## настройка:

- 1) независимая настройка внутр. регулятора  $K=K_*$
- 2) настройка  $T_i$  и  $K_2$  для внешн. регулятора при фикс.  $K=K_*$

# Преобразование Лапласа

пусть дана ф-ия  $x(t)$ ,  $t \in [0; +\infty)$ :  $|x(t)| < e^{dt}$ , где  $d > 0$   
d-заданно



опр  $\hat{L}[x(t)] \equiv \int_0^{+\infty} e^{-st} x(\tau) d\tau$ , где

$s \in \mathbb{C}$ :  $Re(s) > d$ , s-параметр

$\hat{L}[x(t)] \equiv X(s)$  — образ Лапласа ф-ии  $x(t)$

свойства:

1)  $\hat{L}[ax_1(t) + bx_2(t)] = aX_1(s) + bX_2(s)$

2)  $\hat{L}[\dot{x}(t)] = \int_0^{+\infty} e^{-s\tau} \dot{x}(\tau) d\tau = e^{-s\tau} x(\tau) \Big|_0^{+\infty} - \int_0^{+\infty} (-s)e^{-s\tau} x(\tau) d\tau =$   
 $= (0 - x(0)) + s \hat{L}[x(t)] = s \hat{L}[x(t)] - x(0) = \boxed{sX(s) - x(0)}$

$$3) \hat{L} [i(t)] \equiv \int_0^t x(\tau) d\tau \Leftrightarrow \hat{X}(s) = \frac{i(s)}{s} \Rightarrow$$

$$\Rightarrow \hat{X}(s) = \frac{i(s)}{s} - i(0) \rightarrow 0 \text{ (no imp)}$$

$$\Rightarrow I(s) = \frac{1}{s} X(s)$$

$$4) \hat{L} [e^{-\lambda t}] = \int_0^{+\infty} e^{-(s+\lambda)t} dt = \frac{1}{s+\lambda}$$

$$5) \hat{L} [1(t)] = \hat{L} [e^{-0t}] = \frac{1}{s}$$

$$6) \hat{L} [x(t-t_0)] = \int_0^{+\infty} e^{-st} x(t-t_0) d(t-t_0) = \int_0^{+\infty} e^{-s(\tau-t_0)} e^{st_0} x(\tau-t_0) d\tau$$

$$= e^{-st_0} \int_0^{+\infty} e^{-s(\tau-t_0)} x(\tau-t_0) d(\tau-t_0) = e^{-st_0} \int_{-t_0}^{+\infty} e^{-st'} x(t') dt' =$$

$$= [x(t')=0 \text{ при } t' < 0] = e^{-st_0} \int_0^{+\infty} e^{-st'} x(t') dt' =$$

$$= e^{-st_0} X(s)$$

$$e^{-st_0} \approx 1 - st_0 + \frac{s^2 t_0^2}{2} \dots$$

опаратор задержки  
по времени

7) связь между двумя функциями

$$\text{мысли } X(t) = \int_0^{+\infty} u(t') w(t-t') dt' = u * w$$

$$\text{тогда } \hat{L} [X(t)] = \int_0^{+\infty} e^{-st} \left( \int_0^{+\infty} u(t') w(t-t') dt' \right) dt =$$

$$= \int_0^{+\infty} u(t') \left( \int_0^{+\infty} e^{-st} w(t-t') dt \right) dt' =$$

$$= \int_0^{+\infty} u(t') e^{-st'} W(s) dt' =$$

$$= W(s) \int_0^{+\infty} u(t') e^{-st'} dt' = W(s) U(s).$$

$$\boxed{\hat{L}(u * w) = U(s) \cdot W(s)}$$

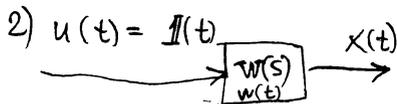
**ОПР** образ Лапласа импульсной функции  $w(t)$  называется передаточной функцией.

прим:  $h(t)$  - переходная  
 $w(t)$  - импульсная  
 $W(s)$  - передаточная

обозн.  $H(s) = \hat{L}[h(t)]$

**ПТ ВЕРХА**.  $H(s) = \frac{1}{s} W(s)$

прим-во:  
 1)  $h(t) = \int_0^t w(\tau) d\tau \Rightarrow H(s) = \frac{1}{s} W(s)$  (себя в себя)



$$x(t) = w(t) * u(t)$$

$$X(s) = W(s) \cdot U(s)$$

по об-во  $S(s)$

$$U(s) = \frac{1}{s}, \text{ в случае } u \equiv 1$$

$$x(t) = h(t)$$

$$\Rightarrow H(s) = W(s) \cdot \frac{1}{s}$$

□

### Передаточные функции простых звеньев

1) Анерподаточное звено:  $RC \dot{x}(t) + x(t) = u(t)$

$$RC s X(s) - RC x(0) + X(s) = U(s)$$

при  $x(0) = 0 \Rightarrow RC s X(s) + X(s) = U(s)$

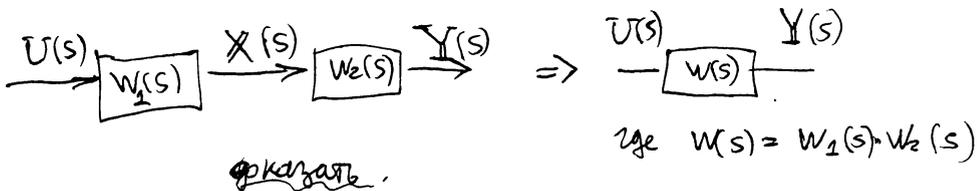
$$W(s) \stackrel{\text{дф}}{=} \frac{X(s)}{U(s)} = \frac{1}{1 + RCs}$$

$$2) a_n x_n^{(n)}(t) + \dots + a_0 x^{(0)}(t) = b_m u^{(m)}(t) + \dots + b_0 u^{(0)}(t)$$

при 
$$\begin{cases} x(0) = 0 & u(0) = 0 \\ x'(0) = 0 & \vdots \\ \vdots & \vdots \\ x^{(n-1)}(0) = 0 & u^{(m-1)}(0) = 0 \end{cases}$$

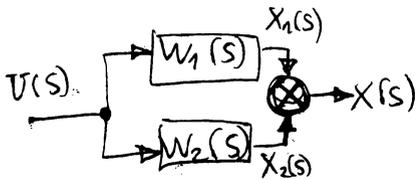
ответ: 
$$W(s) = \frac{X(s)}{U(s)} = \frac{b_m s^m + \dots + b_0}{a_n s^n + a_{n-1} s^{n-1} + \dots + a_0}$$

Послед. сог. двух звеньев.



где  $W(s) = W_1(s) \cdot W_2(s)$

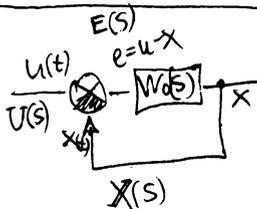
Паралл. сог. двух звеньев



$W(s) \equiv \frac{X(s)}{U(s)} = W_1(s) + W_2(s)$

доказать.

гана.



нужно построить передаточную функцию  $W$  так, чтобы она выполняла так же, но без обратной связи:



$$X(s) = W_0(s) \cdot E(s)$$

$$E(s) = U(s) - X(s)$$

~~$X(s) = W_0(s) [U(s) - X(s)]$~~

$$[1 + W_0(s)] X(s) = W_0(s) U(s)$$

$$X(s) = \underbrace{\frac{W_0(s)}{1 + W_0(s)}}_{W(s)} \cdot U(s)$$

win

### 8) первая предельная теорема

$$\lim_{t \rightarrow \infty} x(t) = \lim_{s \rightarrow 0} s X(s)$$

Док-во:  $L[\dot{x}(t)] = \int_0^{\infty} e^{-st} \dot{x}(t) dt = (\text{по частям}) = s X(s) - x(0)$

мысль  $s \rightarrow 0$

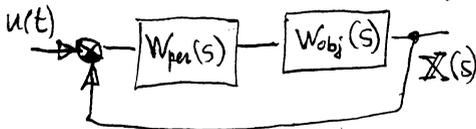
, тогда  $\int_0^{\infty} e^{-st} \dot{x}(t) dt \rightarrow 1$

$$x(\infty) - x(0) = \lim_{s \rightarrow 0} s X(s) - x(0)$$

$$\lim_{t \rightarrow \infty} x(t) = \lim_{s \rightarrow 0} s X(s) \quad \square$$

### Пример 1

мысль дана система управления:



$$u(t) = 1(t)$$

$$U(s) = \frac{1}{s}$$

мысль  $W_{per}(s) = K$

мысль  $W_{obj}(s) = \frac{e^{-s}}{s}$  (каждый мотор)

мысль регулятор настроен! (устойчивый)

T.e. при  $t \rightarrow +\infty$   $|x(t)| < C < +\infty$  ( $C > 0$ )

Тогда  $x(t) \rightarrow 1 = u(t)$

док-во:

$$X(s) = \frac{W_0(s)}{1+W_0(s)} U(s)$$

$$\left( \text{где } W_0(s) \equiv (W_{\text{пер}} \cdot W_{\text{об}})(s) \right) \neq \text{~~то же~~}$$

$$= \frac{W_{\text{пер}} \cdot W_{\text{об}}}{1 + W_{\text{пер}} \cdot W_{\text{об}}} \cdot \frac{1}{s}$$

по теореме  $\lim_{t \rightarrow \infty} x(t) = \lim_{s \rightarrow 0} s X(s) =$

$$= \lim_{s \rightarrow 0} s \cdot \frac{W_{\text{пер}} \cdot W_{\text{об}}}{1 + W_{\text{пер}} \cdot W_{\text{об}}} \cdot \frac{1}{s} = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{K e^{-s}}{1 + K e^{-s}} = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{K \frac{1}{s}}{1 + K \frac{1}{s}} =$$

претерпеваем

$$= \lim_{s \rightarrow 0} \frac{K \frac{1}{s}}{K \frac{1}{s}} = 1 \quad \square$$

задача 2 в уравнении связи 1 заметим:

$$W_{\text{об}} = \frac{e^{-s}}{s+1}, \quad \text{тогда}$$

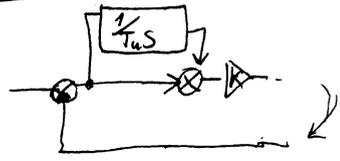
$$\lim_{t \rightarrow \infty} x(t) \neq 1 \quad (\Pi\text{-регулятор не работает})$$

док-во: то же самое

$$\dots = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{K e^{-s}}{1 + K \frac{e^{-s}}{s+1}} = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{K \frac{1}{s+1}}{1 + K \frac{1}{s+1}} = \frac{K}{1+K} \neq 1 \quad \square$$

**Задача 3** в условиях задачи 2

$$W_{пер}(s) = K \left( 1 + \frac{1}{T_{us}} s \right)$$



тогда  $\lim_{t \rightarrow \infty} x(t) = 1$  (а ПИ-регулятор работает!)

гук-во:

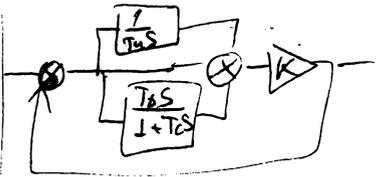
$$\dots = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{W_{пер} \cdot \frac{e^{-s}}{s+1}}{1 + W_{пер} \frac{e^{-s}}{s+1}} = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{K \left( 1 + \frac{1}{T_{us}} s \right) \frac{e^{-s}}{s+1}}{1 + K \left( 1 + \frac{1}{T_{us}} s \right) \frac{e^{-s}}{s+1}}$$

$\xrightarrow{s \rightarrow 0} \frac{K \cdot 1 \cdot 1}{1 + K \cdot 1 \cdot 1} = \frac{K}{1+K}$   
 (Note: The original image has a more complex derivation with annotations like 'перенос' and 'const', but the final result is  $\frac{K}{1+K}$ )

= 1. □

**Задача 4** в условиях задачи 3

$$W_{пер}(s) = \left( 1 + \frac{1}{T_{us}} s + \frac{T_{os}}{1 + T_{os} s} \right)$$



тогда  $\lim_{t \rightarrow \infty} x(t) = 1$ . (ПИД тоже работает)

гук-во: следует из того, что при  $s \rightarrow 0$   $W_{ПИД}(s) \rightarrow W_{ПИ}(s)$

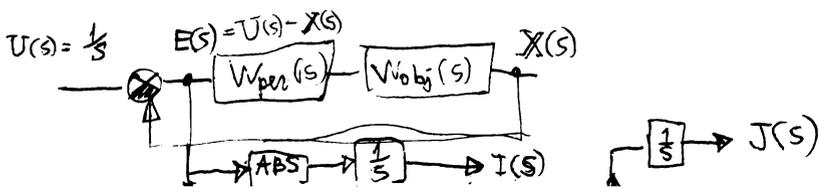
$$\left( \text{ибо } \frac{T_{os} s}{1 + T_{os} s} \xrightarrow{s \rightarrow 0} 0 \right) \quad \square$$

Оценка ошибки для интегрального качества регулирования

$$e(t) = u(t) - x(t)$$

$i(t) = \int_0^t |e(\tau)| d\tau$ , тогда интегр. критерий качества:

$$i(\infty) = \lim_{t \rightarrow \infty} i(t) \stackrel{\text{теор}}{=} \lim_{s \rightarrow 0} s I(s) = ?$$



$\square$  ВТБ  $j(t) = \int_0^t e(\tau) d\tau \leq i(t)$  и регулятор устойчивый,

$$(j(t) = i(t) \Leftrightarrow \forall t \quad e(t) \geq 0)$$

тогда  $i(\infty) \geq j(\infty) = \frac{T_u \alpha_0}{K \beta_0}$ , где

$$W_{пер}(s) = K \left( 1 + \frac{1}{T_u s} \right)$$

$$W_{obj}(s) = \frac{\beta_m s^m + \beta_{m-1} s^{m-1} + \dots + \beta_0}{\alpha_n s^n + \dots + \alpha_0}$$

гол-во:

$$j(\infty) = \lim_{s \rightarrow 0} s J(s) =$$

$$\left[ J(s) = \frac{1}{s} E(s) = \frac{1}{s} (U(s) - X(s)) = \frac{1}{s} \left( \frac{1}{s} - \frac{1}{s} W(s) \right) \right]$$

$$= \lim_{s \rightarrow 0} \left( \frac{1}{s} - \frac{1}{s} \cdot \frac{K \cdot \frac{\beta_0}{\alpha_0}}{1 + \frac{K \cdot \beta_0}{T_u s \alpha_0}} \right) =$$

$$\left[ \text{здесь } \lim_{s \rightarrow 0} \frac{K}{T_u s} = \lim_{s \rightarrow 0} (W_{пер}(s)) \text{, } \frac{\beta_0}{\alpha_0} = \lim_{s \rightarrow 0} (W_{obj}(s)) \right]$$

$$= \lim_{s \rightarrow 0} \frac{1}{s} \left( \frac{1}{1 + \frac{K \cdot \beta_0}{T_u s \alpha_0}} \right) = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{1}{s + \frac{K \cdot \beta_0}{T_u \alpha_0}} = \frac{T_u \alpha_0}{K \beta_0} \quad \square$$

выводы: 1) если  $K$ -мало, то  $j(\infty)$  велико и  $i(\infty)$  тоже.  
Такие объекты плохо регулируются.

2) если  $\beta_0$ -мало, то тоже.

Вторая предельная теорема.

$$\lim_{t \rightarrow 0} x(t) = \lim_{s \rightarrow \infty} sX(s)$$

Доказ-во:  $L[\dot{x}(t)] = sX(s) - x(0)$

$$\lim_{s \rightarrow \infty} \int_0^{\infty} e^{-st} \dot{x}(t) dt = \lim_{s \rightarrow \infty} sX(s) - x(0)$$

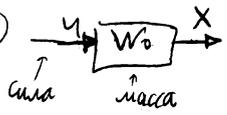
$\downarrow$   
 $|e^{-st}| \rightarrow 0$

$$0 = \lim_{s \rightarrow \infty} sX(s) - \lim_{t \rightarrow 0} x(t)$$

$$\Rightarrow \lim_{t \rightarrow 0} x(t) = \lim_{s \rightarrow \infty} sX(s) \quad \square$$

~~следствие~~

**ПРИМЕР 1**



$u = m\ddot{x}$       $x(0) = 0$   
 $\dot{x}(0) = 0$   
 $U(s) = m s^2 X(s)$

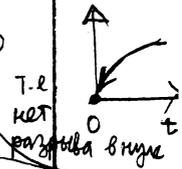
пусть  $u(t) = 1(t) \Rightarrow U(s) = \frac{1}{s}$ , тогда  $X(s) = \frac{1}{m s^2} \frac{1}{s} = \frac{1}{m s^3}$

найти  $\lim_{t \rightarrow 0} x(t)$ !  $\lim_{t \rightarrow 0} x(t) = \lim_{s \rightarrow \infty} sX(s) = \lim_{s \rightarrow \infty} \frac{1}{m s^2} = 0$

т.е. для всех физических объектов

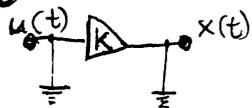
$$\lim_{t \rightarrow 0+0} x(t) = x(0)$$

это определение физической (инертной) системы



при  $u(t) = 1(t)$   
 то  $x(t) = h(t)$

**ПРИМЕР 2**



$$x(t) = k \cdot u(t)$$

~~X(s)~~  $X(s) = kU(s)$

$$\Rightarrow W(s) = k$$

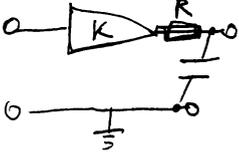
$$\Rightarrow H(s) = L(h(t)) = \frac{1}{s} W(s) = \frac{k}{s}$$

по 2й теореме

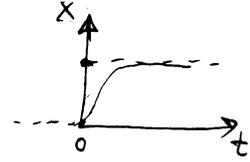
$$\lim_{t \rightarrow 0} h(t) = \lim_{s \rightarrow +\infty} sH(s) = \lim_{s \rightarrow +\infty} s \cdot \frac{K}{s} = K \neq 0$$

⇒ объект  $\rightarrow \triangleleft$  "физически нереализуем", как же так?

реальный усилитель:



$$W(s) = K \cdot \frac{1}{1+RCs}$$



БПР проверить:  $h(t) \xrightarrow{t \rightarrow 0} 0$ .

Такой усилитель реализуем.

~~тема~~

## Обращение преобр. Лапласа

дано  $X(s) \stackrel{\text{ФТ}}{\rightleftharpoons} x(t)$ , тогда  $e^{dt} x(t) \stackrel{\text{ФТ}}{\rightleftharpoons} X(s-d)$ ,  $d, s \in \mathbb{C}$   
сдвиг. образа Лапласа  
 фок-во: упр.

$$\text{Пусть } H(s) = \frac{P(s)}{Q(s)} = \frac{p_m s^m + \dots + p_0}{q_n s^n + \dots + q_0}, \quad m < n$$

тогда  $W(s) = sH(s)$ .

**Задача:** найти  $h(t) \stackrel{\text{ФТ}}{\rightleftharpoons} H(s)$ .

решение: 1) частный случай: корни  $q(s) \in \mathbb{R}$  и все разные

2) частный случай: корни  $q(s) \in \mathbb{R}$ , но могут быть кратные.

3) частный случай:  $q(s)$  - комплексные (не рассматриваем)

1) разложим  $H(s)$  на элементарные дроби

$$q(s) = (s-s_1)(\dots)(s-s_n), \quad s_i \neq s_j \in \mathbb{R}$$

$$f(s) = \frac{p(s)}{q(s)} = \frac{A_1}{s-s_1} + \frac{A_2}{s-s_2} + \dots + \frac{A_n}{s-s_n}$$

$A_i = \text{res}_{s=s_i} f(s)$

из об-ва 4  $\Rightarrow \frac{1}{s-s_1} \doteq e^{s_1 t}$

из об-ва 1  $\Rightarrow h(t) = A_1 e^{s_1 t} + \dots + A_n e^{s_n t}$

находим  $A_i \in \mathbb{R}$ :

$$\begin{array}{c} H(s) \xrightarrow{s \rightarrow s_i} \frac{A_i}{s-s_i} \\ \downarrow \\ \frac{p(s_i)}{q(s_i)} \end{array}$$

$\Rightarrow h(t) \doteq H(s), \mathcal{L}h(t)$

2) корней кратные корни

$$q(s) = (s-s_1)^{k_1} \dots (s-s_l)^{k_l}$$

$$k_1 + \dots + k_l = n$$

**УТВ** (для кратк-ва)

$$H(s) = \frac{p(s)}{q(s)} = \frac{A_{11}}{(s-s_1)} + \frac{A_{12}}{(s-s_1)^2} + \dots + \frac{A_{1k_1}}{(s-s_1)^{k_1}} + \dots + \frac{A_{l1}}{(s-s_l)} + \dots + \frac{A_{lk_l}}{(s-s_l)^{k_l}}$$

нахождение coeff-тов  $A_{11} \dots A_{lk_l}$ : через приведение к общему знаменателю и сравнение с правой частью  $\frac{p(s)}{q(s)}$  слева к общ. знаменателю и сравнением с правой  $\frac{p(s)}{q(s)}$  слева.

**ПРИМ**  $H(s) = sW(s) = s \frac{1}{(1+s)^2} \cdot (\text{УПР})$

**ПРИМ**:  $H(s) = \frac{s-1}{s(s-2)(s-3)} = \frac{A_1}{s} + \frac{A_2}{s-2} + \frac{A_3}{s-3}$

$s \rightarrow 0 \Rightarrow \frac{-1}{s(-2)(-3)} \Rightarrow A_1 = \frac{-1}{(-2)(-3)} = \frac{1}{6}$

$s \rightarrow 2 \Rightarrow \frac{1}{2(s-2)(-1)} = \frac{A_2}{s-2}$

$\Rightarrow A_2 = -\frac{1}{2}$

$s \rightarrow 3 \Rightarrow \frac{3-1}{3(3-2)(s-3)} = \frac{A_3}{s-3} \Rightarrow A_3 = \frac{2}{3}$

$h(t) = \left( \frac{1}{6} e^{0t} - \frac{1}{2} e^{2t} + \frac{2}{3} e^{3t} \right) \cdot \mathcal{L}^{-1}(t) \cdot \text{преобразование}$   
 $t > 0$

$$\boxed{\text{ЛТБ}} \quad \frac{1}{(s-d)^m} \doteq e^{dt} \frac{t^{m-1}}{(m-1)!}$$

ФРК-во: 1)  $\mathbb{1}(t) \doteq \frac{1}{s}$  (сб-во 5)

$$t \stackrel{t^1}{=} \int_0^t \mathbb{1}(\tau) d\tau \doteq \frac{1}{s} \cdot \frac{1}{s}$$

$$\frac{t^2}{2} = \int_0^t \tau d\tau \doteq \frac{1}{s} \cdot \frac{1}{s} \cdot \frac{1}{s}$$

$$\vdots$$

$$\frac{t^{m-1}}{(m-1)!} \doteq \frac{1}{s^m}$$

то сб-во 9  $\frac{1}{(s-d)^m} \doteq e^{dt} \frac{t^{m-1}}{(m-1)!}$   $\square$

Устойчивость

(1) ~~ОПР~~  $\boxed{\text{ОПР}}$  нулев  $x(t) \rightarrow$  решение ур-я  $a_n x^{(n)} + \dots + a_0 x(t) = u(t)$

Решение  $x(t)$  - устойчиво, если  $\lim_{t \rightarrow +\infty} |x(t)| = 0$

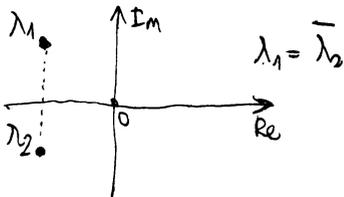
$\boxed{\text{ОПР}}$  ур-е (1) - устойчиво, если  $\forall u(t): |u(t)| < C$  const.  
решение устойчиво.

$\boxed{\text{ЛТБ}}$   $\textcircled{1}$  нулев  $n=2$ , тогда ур-е (1) устойчиво  $\Leftrightarrow$

$$\Leftrightarrow \operatorname{Re} \lambda_1 < 0, \text{ где } \lambda_1 \text{ и } \lambda_2 - \text{корни } a_2 \lambda^2 + a_1 \lambda + a_0 = 0$$

$$\operatorname{Re} \lambda_2 < 0$$

ФРК-во: с помощью дискриминанта, легко.



**ЛТВ (2)** для  $n \geq 3$  ур-е (1) устойчиво  $\Leftrightarrow$  все корни хар. многоч.  $\chi(\lambda)$  лежат в левой комплексной полуплоскости.

**Упр** показать, что неуст. при  $\lambda = 0$  и  $n = 1$ .

**доказ-во** 1)  $\chi(\lambda) = (a_{10} + a_{11}\lambda + a_{12}\lambda^2)(a_{20} + a_{21}\lambda + a_{22}\lambda^2) \dots (a_{n0} + a_{n1}\lambda)$   
 (можно разложить  $\lambda$  на сомножители степени  $\leq 2$ )

2) будет верно, что многочлен  $\chi(\lambda)$  устойчив, если  $((\chi(\lambda) = 0) \Rightarrow (\operatorname{Re} \lambda < 0))$

**Факт:** многочлен  $\chi(\lambda)$  устойчив  $\Leftrightarrow$  устойчивы все его сомножители вида  $(a_{10} + a_{11}\lambda + a_{12}\lambda^2)$  степени  $\leq 2$

Основная теорема в том, чтобы доказать устойчивость  $\chi(\lambda)$  с устойчивостью ур-я (1) [докажем позже]

**ЛТВ** ур-е (1) устойчиво  $\Leftrightarrow$  устойчив  $\chi(\lambda)$

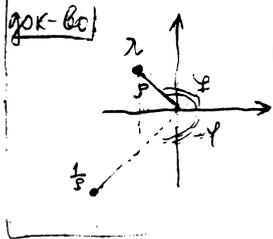
**Упр** пусть  $\lambda_1, \dots, \lambda_n \in \mathbb{C} \setminus \{0\}$  - корни  $\chi(\lambda)$   $\chi(\lambda) = (\lambda - \lambda_1) \dots (\lambda - \lambda_n)$

определим  $\bar{\chi}(\mu) = a_0 \mu^n + a_1 \mu^{n-1} + \dots + a_n$ , тогда  $\mu_1 = \frac{1}{\lambda_1}, \dots, \mu_n = \frac{1}{\lambda_n} \in \mathbb{C}$   
 являются корнями  $\bar{\chi}(\mu) = 0$

**доказ-во**  $\chi(\lambda) = \lambda^n (a_n + a_{n-1} \frac{1}{\lambda} + \dots + \frac{a_0}{\lambda^n}) = [\text{пусть } \mu = \frac{1}{\lambda}] = \lambda^n \bar{\chi}(\mu)$

$\Rightarrow \chi(\lambda) = 0 \Leftrightarrow \lambda^n \bar{\chi}(\mu) = 0 \Leftrightarrow \bar{\chi}(\mu) = 0$  ( $\lambda \neq 0$ )  $\square$

Следствие: многочлен  $\chi(\lambda)$ -устойчив  $\Leftrightarrow$  устойчив  $\bar{\chi}(\lambda)$



(если  $\lambda = \rho e^{i\varphi}$ , то  $\frac{1}{\lambda} = \frac{1}{\rho} e^{-i\varphi}$ )

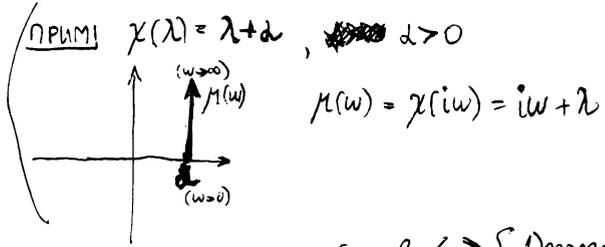
$\Rightarrow (\operatorname{Re} \lambda < 0) \Leftrightarrow (\operatorname{Re} \frac{1}{\lambda} < 0)$

$\square$

# ~~Критерий~~ Критерий Михайлова

пусть  $\chi(\lambda) = a_0 \lambda^n + a_1 \lambda^{n-1} + \dots + a_n$  — хар. многочлен

**опр** определим ходограф Михайлова — это  $M(\omega) \equiv \chi(i\omega) \in \mathbb{C}$   
 $\omega \in [0; +\infty)$



увб, что  $\chi(\lambda)$  устойчив  $\Leftrightarrow$   $\left\{ \begin{array}{l} 1) \text{ ходограф } M(\omega) \text{ движется } \uparrow \\ 2) \text{ ходограф проходит последовательно} \\ \text{ по } n \text{ квадрантов плоскости } \mathbb{C} \end{array} \right.$

фр-во: для  $n=1$  см. пример

~~пусть~~  $n > 1$ .

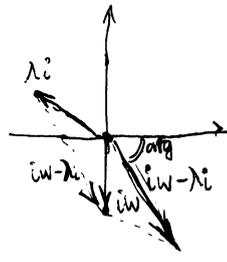
принцип аргумента: пусть  $\chi(i\omega)$  — ходограф  $\chi(\lambda)$  и коэф-ты  $\in \mathbb{R}$ .  
 тогда  $\arg \chi(i\omega) \Big|_{\omega=-\infty}^{\omega=+\infty} = (m_- - m_+) \cdot \pi$ , где  $m_-$  — число корней слева,  
 $m_+$  — число корней справа

фр-во:  $\chi(i\omega) = a_n (i\omega - \lambda_1) \dots (i\omega - \lambda_n) = \rho e^{i\varphi} = m_1 \dots m_n$

$\arg \chi(i\omega) = \arg m_1 + \dots + \arg m_n$

$\Rightarrow \arg \chi(i\omega) \Big|_{-\infty}^{+\infty} \equiv \Delta \arg \chi(i\omega) = \Delta \arg m_1 + \dots + \Delta \arg m_n$

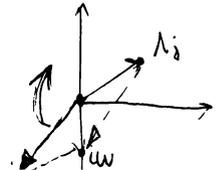
Рассмотрим  $\Delta \arg m_i$ , пусть  $\text{Re } \lambda_i < 0$ .



при  $\omega \rightarrow -\infty$   $\arg(i\omega - \lambda_i) = -\frac{\pi}{2}$   
 при  $\omega \rightarrow +\infty$   $\arg(i\omega - \lambda_i) = \frac{\pi}{2}$

пусть  $\lambda_j$ :  $\text{Re } \lambda_j > 0$

тогда  $\Delta \arg m_j \rightarrow \frac{3\pi}{2}$   
 $\omega \rightarrow -\infty$



$$\lim_{w \rightarrow +\infty} \Delta \arg M_i \rightarrow \frac{\pi}{2} \quad \left( \Rightarrow \arg \tau(iw - \lambda_j) \right) \Big|_{-\infty}^{+\infty} = \frac{\pi}{2} - \frac{3\pi}{2} = -\pi.$$

□

**IVB** критерий Михайлова — следствие предыдущих аргументов.

если  $\chi(\lambda)$  имеет коэффициенты из  $\mathbb{R}$ , то  $\arg \chi(iw) \Big|_{w=0}^{w=+\infty} = (m_- - m_+) \frac{\pi}{2}$

зак-во: корни  $\chi(\lambda)$  расн. симметр. относит. осн  $\text{Re} \Rightarrow$

$$\Rightarrow \left| \arg M_i \right|_{w=-\infty}^{+\infty} = 2 \arg M_i \Big|_{w=0}^{+\infty}. \quad \square$$

следствие 2

замечание  $\chi(\lambda)$  устойчив  $\Leftrightarrow \begin{cases} m_- = m_+ \\ m_+ = 0 \end{cases}$

**Критерий Гурвица**

**IVB 1** ур-е  $a_2 x'' + a_1 x' + a_0 x = 0$ ,  $a_2 > 0$ , тогда ур-е об устойчивости это (1)

ур-е равностойчно тогда, что  $(a_1 > 0 \wedge a_0 > 0)$   
 $a_2 > 0$

зак-во: не дискриминирует.

**IVB 2** ур-е  $a_n x^{(n)} + \dots + a_0 x = 0$ ,  $a_n > 0$

тогда ур-е (2) устойчиво  $\Rightarrow \begin{cases} a_n > 0 \\ \vdots \\ a_0 > 0 \end{cases}$  (в одну сторону)

зак-во:  $\chi(\lambda) = \lambda^n a_n + \lambda^{n-1} a_{n-1} + \dots + a_0 = a_n (\lambda - \lambda_1) \dots (\lambda - \lambda_{n-1} + \beta) \dots$

примечание: корни не должны быть 2

$\chi(\lambda)$  - устойчив  $\Rightarrow \begin{cases} \lambda - \lambda_1 - \text{уст.} \\ \vdots \\ \lambda^2 + \alpha \lambda + \beta - \text{уст.} \\ \vdots \end{cases} \Leftrightarrow \begin{cases} \text{все коэффициенты} \\ \text{положительны} \end{cases} \begin{cases} -\lambda_1 > 0 \\ \vdots \\ \alpha > 0 \\ \beta > 0 \\ \vdots \end{cases} \Rightarrow$

$\Rightarrow$  раскрываем скобки  $\Rightarrow a_n > 0 \dots a_0 > 0.$  □



**ТЕОРЕМ 1**

$$a_n x^{(n)} + \dots + a_0 x = u(t)$$

(1)

т.е., что (1) - устойчиво  $\Leftrightarrow \chi(\lambda) = a_n \lambda^n + \dots + a_0$  - устойчив.

(все его корни в левой полуплоскости).

Доказ-во:

$\Rightarrow$  пусть не так:  $\chi(\lambda)$  - неустойч.  $\Rightarrow \exists \lambda: \chi(\lambda) = 0$   
 $\text{Re } \lambda \geq 0$  ?

( $\text{Re } \lambda = 0$ )

выделим любое частное решение  $x_1(t)$  для ур-я (1)

$$\Rightarrow a_n x_1^{(n)} + \dots + a_0 x_1 = u$$

возьмем ф-ию  $x(t) = x_1(t) + e^{\lambda t}$ , тогда  $x(t)$  - решение (1)  
 и оно неустойчиво. (проверяется подстановкой)

$\Leftarrow$  пусть все корни слева,  $\chi(\lambda)$  - устойчив.,  $\text{Re } \lambda < 0$

рассм. общее решение (1):  $x(t) = x_0(t) + x_1(t)$

заметим: пусть  $x_2(t)$  и  $x_3(t)$  - частные решения, тогда  $x_3(t) - x_2(t)$  - решение однородного ур-я  $a_n x^{(n)} + \dots + a_0 x = 0$ . (зак-во подстановки) (1')

$\chi(\lambda)$  - устойчив.  $\Rightarrow$  любое ~~общее~~ решение (1') ~~устойчиво~~

$$x(t) = c_1 e^{\lambda_1 t} + \dots + c_n e^{\lambda_n t} - \text{устойчиво.}$$

ЛТВ докажем, что некоторое частное решение ур-я (1) устойчиво

$\Rightarrow$  все частные решения устойчивы. ( $\rightarrow 0$ )

выберем такое частное решение:  $x(t) = \int_0^t w(\tau) u(t-\tau) d\tau$

и покажем, что оно устойчиво, т.е.  $x(t) \rightarrow 0$  при  $t \rightarrow \infty$ .

$$|x(t)| \leq \int_0^t |w(\tau)| \cdot |u(t-\tau)| d\tau \leq C \int_0^t |w(\tau)| d\tau =$$

$$w(t) = \frac{d}{dt} h(t) \quad \text{перех. хар-ка: } a_n h^{(n)} + \dots + a_0 h = 1$$

$\Rightarrow h(t) = x_0(t) + \frac{1}{a_0}$ ,  $x_0$  - некоторое реш. однород. ур-я

$$x_0(t) = c_1 e^{\lambda_1 t} + \dots + c_n e^{\lambda_n t}$$

$$w(t) = \frac{d}{dt} x_0(t) = c_1 \lambda_1 e^{\lambda_1 t} + \dots + c_n \lambda_n e^{\lambda_n t}$$

$$|w(t)| \leq |c_1| |\lambda_1| e^{(\operatorname{Re} \lambda_1 + \operatorname{Im} \lambda_1) t}$$

$$|e^{\operatorname{Re} \lambda_1 t}|, \text{ что } |e^{i\theta}| = 1$$

$$\leq \dots + C c_n \frac{|\lambda_n|}{|\operatorname{Re} \lambda_n|} e^{\dots} \left[ \int_0^{\infty} e^{\operatorname{Re} \lambda_1 t} dt = \frac{1}{|\operatorname{Re} \lambda_1|} \right]$$

$$\dots + C c_n \frac{|\lambda_n|}{|\operatorname{Re} \lambda_n|} < \infty \text{ — ур-е устойчиво. } \square$$

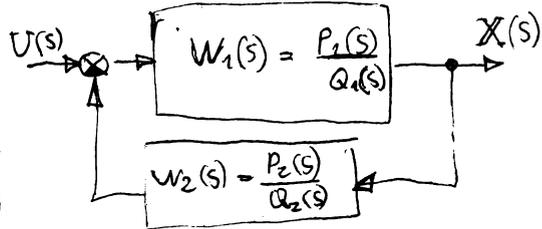
только для замкнутых систем:

аналогичная теорема

**Теор** Найквиста.

**Условие**

$W_1(s)$   
 $W_2(s)$  } физич. реализуемы  
(т.е.  $\deg P_1(s) < \deg Q_1(s)$   
(и  $\deg P_2(s) < \deg Q_2(s)$ )



**результат**  $\deg(Q_1 Q_2 + P_1 P_2) = \deg(Q_1 Q_2) \equiv n = \deg Q$

переход. ф-ия замкнутой системы:

$$W(s) = \frac{X(s)}{U(s)} = \frac{W_1(s)}{1 + W_1(s) \cdot W_2(s)}$$

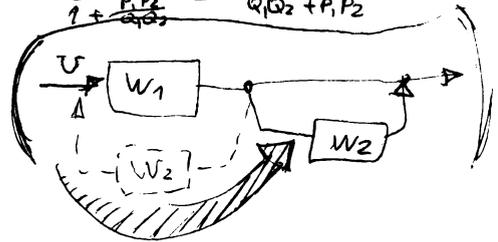
(анализируем с помощью оценок)

$$\frac{P_1/Q_1}{1 + \frac{P_1 P_2}{Q_1 Q_2}} = \frac{P_1 Q_2}{Q_1 Q_2 + P_1 P_2} \equiv Q_{замкн}$$

тоже  $\deg Q_3 = n$

|| — разомкнутой системы:

$$W_1(s) \cdot W_2(s) = \frac{P_1(s) P_2(s)}{Q_1(s) Q_2(s)}$$



Примером применения принципа Найквиста

$$\arg Q(s) \Big|_{s=i\omega} \equiv \Delta \arg Q(i\omega) = (m_- \rightarrow m_+) \frac{\pi}{2}$$

$$\text{высота} \begin{cases} m_+ = l \\ m_- = n-l \end{cases}$$

$$= (n-2l)\frac{\pi}{2}.$$

$Q(s)$  - характ. многочлен для Урозовки. (S)

ЛТВ (принцип арг. для замкн.) замкн. устойчива  $\Leftrightarrow Q_3(s)$  - уст.

$$\Delta \arg Q_{\text{замкн}}(i\omega) = n\frac{\pi}{2} \quad (\text{т.е. } l=0) \quad \longleftrightarrow$$

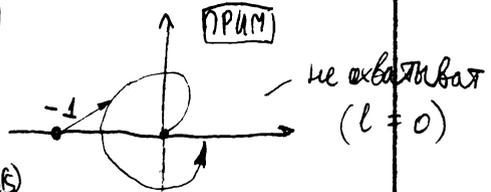
### Теорема Найквиста

замкнутая система с перед. ф-цией  $V(s)$  устойчива  $\Leftrightarrow$  логарифм

Найквиста  $V(\omega) = W_1(i\omega) \cdot W_2(i\omega)$  охватывает точку -1 на

$$\omega \in [0; +\infty)$$

плоскости ровно  $\frac{l}{2}$  раз.



Доказ.

$$\text{пусть } M(s) = 1 + W_1(s) \cdot W_2(s) = \frac{Q_1(s)Q_2(s) + P_1(s)P_2(s)}{Q_1(s)Q_2(s)}$$

$$\Delta \arg M(i\omega) = \underbrace{\Delta \arg(Q_1, Q_2)}_{\Delta \arg Q_3} + \underbrace{\Delta \arg(P_1, P_2) - \Delta \arg(Q_1, Q_2)}_{\Delta \arg Q} = \underbrace{\Delta \arg(Q_1, Q_2)}_{\Delta \arg Q_3} + \underbrace{\Delta \arg(Q)}_{(n-2l)\frac{\pi}{2}}$$

$\Rightarrow$  если  $l=0$ , то для уст. замкн. сист. достаточно, чтобы  $V(\omega)$  не охватывал -1.

Заметим, что замкн. сист. устойчива

$$\arg M(i\omega) = n\frac{\pi}{2} - (n-2l)\frac{\pi}{2} = 2l\frac{\pi}{2} = \frac{l}{2} \cdot 2\pi \quad (\text{ровно } \frac{l}{2} \text{ оборотов вокруг } 0)$$

$\Rightarrow$  логарифм  $V(\omega)$  делает ровно  $\frac{l}{2}$  оборотов вокруг -1.

# Интервальные многочлены.

## Устойчивость.

**ОПР**

$$\chi(\lambda) = a_0 + a_1 \lambda + \dots + a_n \lambda^n$$

пусть  $a_i \in [\underline{a}_i, \bar{a}_i]$ , т.е.  $a_i$  - коэф.,  $\bar{a}_i, \underline{a}_i$  - заданы

$I_\chi = \{ \chi(\lambda) \mid a_i \in [\underline{a}_i, \bar{a}_i] \}$  - интервальный многочлен

**ОПР**  $I_\chi$  - устойчив  $\Leftrightarrow$  все  $\chi(\lambda)$  устойчивы

**ТЕОР** (В.Л. Харитонов, 1978г)

$I_\chi$  - устойчив  $\Leftrightarrow$  устойчивы  $n$  многочленов  $\chi_1(\lambda) \dots \chi_n(\lambda)$

	$a_0$	$a_1$	$a_2$	$a_3$	$a_4$	$a_5$	$a_6$	.....	$a_n$
$\chi_1(\lambda)$	0	0	1	1	0	0	1	.....	
$\chi_2(\lambda)$	0	1	1	0	0	1	1	.....	
$\chi_3(\lambda)$	1	1	0	0	1	1	0	.....	
$\chi_4(\lambda)$	1	0	0	1	1	0	0	.....	

если "1", то  $\bar{a}_k$  - в  $k$ -й строке

если "0", то  $\underline{a}_k$  - " - "

без зр-ва

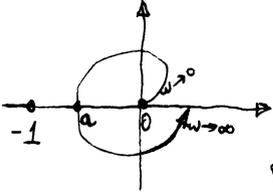
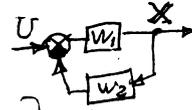
# Количественные показатели устойчивости

① Запас устойчивости по Найквисту

$\gamma(\omega)$ ,  $\omega \in [0; +\infty)$  - годограф

$\chi(\omega) \in \mathbb{C}$

$$\gamma(\omega) \equiv W_1(i\omega) \cdot W_2(i\omega)$$

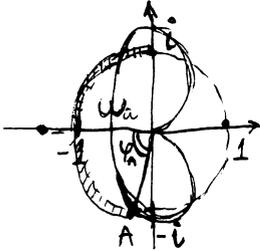


[охватывает == помещаем годограф в -1; смотрим, вращается ли на 360° относительно полюса]

по амплитуде  $\begin{cases} a < 1 - \text{устойч} \\ a = 1 - \text{граница устойчив} \\ a > 1 - \text{неуст.} \end{cases}$

$$K_a \equiv 20 \lg \frac{1}{a} \geq 3$$

запас устойчивости по фазе



система устойчива, если  $\varphi \geq 30^\circ$   
( $60^\circ$ )

Диаграммы Бодэ (для вычисления  $K_a, \varphi_A$ )

$\begin{cases} A \chi X \\ \Phi \chi X \end{cases} \gamma(\omega) \neq \emptyset$

$$\gamma(\omega) = p e^{i\varphi(\omega)}$$

AχX:  $p(\omega)$

ΦχX:  $\varphi(\omega)$

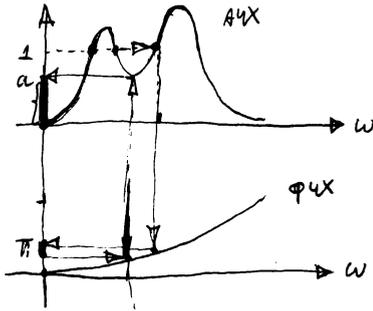


$$\varphi(\omega_A) = \pi$$

$$\begin{aligned} \varphi(\omega_A) &= \pi + \varphi_A \\ \varphi(\omega_A) &= \pi \end{aligned}$$

$$\varphi_A \equiv \varphi(\omega_A) - \frac{\pi}{n}$$

## определение запаса уст. по квар. бодз



## Выбор граничных частот для построения $\nu(\omega)$

$$\nu(\omega) = w_1(i\omega) w_2(i\omega) = \frac{P(i\omega)}{Q(i\omega)}, \text{ где } P, Q - \text{многочлены}$$

мысль  $s \in \mathbb{C}$ ,  $\frac{P(s)}{Q(s)} = \begin{cases} \frac{1}{Q_0} \cdot \frac{P(s)}{(1 + T_1 s + T_2 s^2 + \dots)} \\ \frac{P_0 (1 + T_1' s + T_2' s^2 + \dots)}{Q(s)} \end{cases}$

$$\Rightarrow w_1 \equiv \frac{1}{T_1}, \quad w_2 \equiv \frac{1}{T_1'}$$

выбираем  $\omega \in [\omega_1; \omega_1']$

## Запись лн. дифф. ур-я в форме сист. 1го порядка

ПРИМ

$$x^{(n)} + a_{n-1} x^{(n-1)} + \dots + a_0 x = 0, \text{ где } x = x(t)$$

одно и то же  
лн. во времени

$$\dot{x} = Ax, \text{ где } x = x(t) \in \mathbb{R}^n$$

$$A \in \mathbb{R}^{n \times n}$$

$$A = \begin{bmatrix} a_0 & & & 0 \\ & \ddots & & \\ 0 & & & 1 \\ -a_{n-1} & \dots & -a_1 & 0 \end{bmatrix}$$

$$x(t) \equiv (x(t), x^{(1)}(t), \dots, x^{(n-1)}(t))$$

$$\Rightarrow \dot{x}^{(k)}(t) = (x^{(k)}(t), \dots, x^{(n-2)}(t)) = Ax \text{ (провернуть)}$$

рассм. ур-е:

$$x^{(n)} - a_{n-1} x^{(n-1)} - \dots - a_0 x = \beta_{n-1} u^{(n-1)} + \dots + \beta_0 u \quad (1)$$

$$\frac{d}{dt} \begin{pmatrix} U_1(t) \\ U_2(t) \\ \vdots \\ U_n(t) \end{pmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & \dots & 0 & a_0 \\ 1 & & 0 & a_1 \\ & & \ddots & \vdots \\ 0 & & 1 & a_{n-1} \end{bmatrix} \begin{pmatrix} U_1(t) \\ \vdots \\ U_n(t) \end{pmatrix} + \begin{pmatrix} \beta_0 \\ \beta_1 \\ \vdots \\ \beta_{n-1} \end{pmatrix} u(t)$$

$A \in \mathbb{R}^{n \times n}$   
 $\dot{U} = AU + BU$

ТЕОР

решением ур-я (1) фазовым  $x(t)$ ,  $u(t)$ : удовлетворяют (1) при некоторых условиях  $x(0), x'(0), \dots, x^{(n-1)}(0)$ .

решением ур-я (2) фазовым  $U(t)$ ,  $u(t)$ : удовлетворяют (2) при некоторых нач. усл.  $U(0) \in \mathbb{R}^n$

тогда всякое решение (1) явл. решением (2), и наоборот, при некоторой зависимости  $U(x)$ ; её нужно найти.

док-во.  $\Leftrightarrow$  пусть (2); ,  $n=3$  (для  $n=4$  так же)

$$\begin{pmatrix} U_1 \\ U_2 \\ U_3 \end{pmatrix}^{(1)} = \begin{pmatrix} 0 & 0 & a_0 \\ 1 & 0 & a_1 \\ 0 & 1 & a_2 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} U_1 \\ U_2 \\ U_3 \end{pmatrix} + \begin{pmatrix} \beta_0 \\ \beta_1 \\ \beta_2 \end{pmatrix} u$$

$$x = (0 \ 0 \ 1) \begin{pmatrix} U_1 \\ U_2 \\ U_3 \end{pmatrix} = U_3 \quad x = CU$$

(IV)  $\Rightarrow x = U_3$

(III)  $\Rightarrow U_3^{(1)} = U_2 + a_2 U_3 + \beta_2 u$

(II)  $\Rightarrow U_2^{(1)} = U_1 + a_1 U_3 + \beta_1 u$

(I)  $\Rightarrow U_1^{(1)} = a_0 U_3 + \beta_0 u$

$$\Rightarrow U_3^{(2)} = U_2^{(1)} + a_2 U_3^{(1)} + \beta_2 u^{(1)}$$

$$\Rightarrow U_3^{(2)} = \underbrace{U_1 + a_1 U_3 + \beta_1 u + a_2 U_3^{(1)} + \beta_2 u^{(1)}}_{U_2^{(2)}} + \beta_2 u^{(1)}$$

$$U_3^{(3)} = U_1^{(1)} + a_1 U_3^{(1)} + \beta_1 u^{(1)} + a_2 U_3^{(2)} + \beta_2 u^{(2)}$$

(I)  
(II)  
(III)  
(IV)

$$\Rightarrow V_3^{(3)} = \underbrace{(a_0 V_3 + b_0 u)}_{V_1^{(1)}} + a_1 V_3^{(1)} + b_1 u^{(1)} + a_2 V_3^{(2)} + b_2 u^{(2)} \Rightarrow$$

$$\Rightarrow V_3^{(3)} - a_2 V_3^{(2)} - a_1 V_3^{(1)} - a_0 V_3^{(0)} = b_2 u^{(2)} + b_1 u^{(1)} + b_0 u^{(0)}$$

$$\Rightarrow [V_3 = X] \text{ и получаем (1).}$$

⇒ получ (1)

$$(IV_a) : V_3 \equiv X$$

$$(III_a) : V_2 \equiv V_3^{(1)} - a_2 V_3 - b_2 u$$

$$(II_a) : V_1 \equiv V_2^{(1)} - a_1 V_3 - b_1 u$$

$$\Rightarrow V_1^{(1)} = V_2^{(2)} - a_1 V_3^{(1)} - b_1 u^{(1)}$$

заметьте, что  $V_2^{(2)} \stackrel{(III_a)}{=} V_3^{(3)} - a_2 V_3^{(2)} - b_2 u^{(2)}$

$$\Rightarrow V_1^{(1)} = V_3^{(3)} - a_2 V_3^{(2)} - b_2 u^{(2)} - a_1 V_3^{(1)} - b_1 u^{(1)}$$

$$\Rightarrow \cancel{V_1^{(1)} = a_0 V_3 + b_0 u}$$

$$V_1^{(1)} = V_3^{(3)} - a_2 V_3^{(2)} - b_2 u^{(2)} - a_1 V_3^{(1)} - b_1 u^{(1)}$$

$$V_1^{(1)} = X^{(3)} - a_2 X^{(2)} - b_2 u^{(2)} - a_1 X^{(1)} - b_1 u^{(1)} \stackrel{\text{всмы}}{\stackrel{(1)}{=}} a_0 X + b_0 u$$

$$X^{(3)} = a_2 X^{(2)} + a_1 X^{(1)} + a_0 X + b_2 u^{(2)} + b_1 u^{(1)} + b_0 u \rightarrow (1), n=3$$

$$\Rightarrow U_1^{(1)} = a_0 V_3 + b_0 u \quad (I_a)$$

$$\begin{pmatrix} I_a \\ III_a \\ II_a \end{pmatrix} \Leftrightarrow (2), n=3$$

□

Замечание получ  $SX(t) = \frac{d}{dt} X(t)$

$$S^k X(t) = \frac{d^k}{dt^k} X(t)$$

в фок-ве теор. можно заметить все производные на степени символа S

определение определяем  $SX[k] \equiv X[k+1]$  (символ сдвига)

тогда имеет место равенство разностных систем:

$$X[k+n] - a_{n-1}X[k+n-1] - \dots - a_0X[k] = b_n u[k+n-1] + \dots + b_0 u[k] \quad (1')$$

$$U[k+1] = AU[k] + b u[k] \quad (2')$$

и  $(1') \Leftrightarrow (2')$

Обозначение харак. полиномов (1) и (2)

$$(1): \chi_1(\lambda) \equiv \lambda^n - a_{n-1}\lambda^{n-1} - \dots - a_0$$

$$(2): \chi_2(\lambda) \equiv \det(\lambda E - A)$$

• решиме уравн. движения  $\dot{v} = Av$  ~~(2')~~

$$v(t) = ce^{\lambda t}, \quad c \in \mathbb{R}^n$$

$$c\lambda e^{\lambda t} = Ac e^{\lambda t}$$

$$(\lambda E - A)c = 0$$

$$\Rightarrow \underbrace{\det(\lambda E - A)}_{\chi_2(\lambda)} = 0$$

Замечание:  $\det(\lambda E - A) = \det(\lambda E - A^T)$ ,  $\forall \lambda$

$$A^T = \begin{pmatrix} 0 & 1 & & 0 \\ \vdots & & \ddots & \\ 0 & 0 & & 1 \\ a_0 & a_1 & \dots & a_{n-1} \end{pmatrix}$$

УТВ  $\chi_1(\lambda) = \chi_2(\lambda)$

Доказ-во:  $\chi_2(\lambda) = \det(\lambda E - A^T) = \det$

$$\begin{pmatrix} \lambda & -1 & 0 & \dots & 0 \\ 0 & \lambda-1 & 0 & \dots & 0 \\ \vdots & 0 & \ddots & \ddots & \\ 0 & 0 & \dots & \lambda-1 & \\ -a_0 & -a_1 & \dots & -a_{n-2} & -a_{n-1} \end{pmatrix}$$



$$\chi(\lambda) = \det(\lambda E - A') = \det \begin{bmatrix} \lambda+1 & -100 & \dots & 0 \\ & \lambda+1 & -100 & \\ & \vdots & \vdots & \vdots \\ -\varepsilon & \dots & \dots & \lambda+1 \end{bmatrix} = (\text{разлож по 1-му столбцу})$$

считаем  $\varepsilon \in \mathbb{R}$   
 $\varepsilon > 0$

$$= (\lambda+1) (\lambda+1)^{n-1} - (-1)^{n-1} \varepsilon (-100)^{n-1} = (\lambda+1)^n - (100)^{n-1} \varepsilon$$

корни  $\chi(\lambda)$ :  $(\lambda+1)^n = \varepsilon \cdot 100^{n-1}$

$$\Rightarrow \lambda = -1 + \sqrt[n]{\varepsilon \cdot 100^{n-1}}$$

если  $\varepsilon = 0$ , то  $\operatorname{Re} \lambda = -1$ . матрица устойчива.

если  $\varepsilon > \frac{1}{100^{n-1}}$ , то  $\operatorname{Re} \lambda > 0$ , матрица неустойчива

при  $n=9$  условие неустойчивости:  $\varepsilon > \frac{1}{100^8} = 1 \cdot 10^{-16}$  — а это как погрешность в double

вывод: устойчивость  $A'$  неуст. по отн. к элементам матрицы

Нужен критерий: если  $A$  — уст., то как определить количественный запас устойчивости

### Известные результаты (подходы к проблеме)

- 1) Теор. Харитонова
- 2) запас уст по Нолквисту
- 3) По корне решения матричного ур-я А.М. Ляпунова.

Запас уст. по способу 3

Каждо имеет самое неуст. решение

$$\mathcal{Z}(A) = 2 \|A\|_2 \times \sup_{y_0 = y(0)} \int_0^{+\infty} \frac{y^T y(t) dt}{y_0^T y_0}$$

$$y(t > 0) \in \mathbb{R}^n$$

$$y^T y = y_1^2 + \dots + y_n^2 = \|y\|^2 - \text{евкл. норма}$$

$$\dot{y} = Ay$$

(3)

Чем больше  $\mathcal{Z}(A)$ , тем менее уст. система (3).

Если система (3) неуст., то  $\mathcal{Z}(A) = +\infty$

$\alpha(A) \geq 0$  - очевидно  
 $\alpha(A) \geq 1$  - потом докажем

$\|A\|_2$  - спектральная норма  $A$  :

$$\|A\|_2 = \sup_x \frac{\|Ax\|}{\|x\|}, \text{ где } \|x\| = \sqrt{x_1^2 + \dots + x_n^2} - \text{Евкл. норма}$$

Свойства:

$$1) \|A\|_2^2 = \sup_{\|x\|=1} \|Ax\|^2 = \sup_{\|x\|=1} (x^T A^T A x) = \lambda_{\max}(A^T A)$$

$$2) \text{ если } A^T = A, A > 0 (\lambda(A) > 0), \text{ то } \|A\|_2 = \lambda_{\max}(A)$$

Уравнение Ляпунова

(ур. 1)

$$A^T H + H A = -E, \text{ где } H - \text{решение (исканое)}$$

МТВ

Пусть  $H \in \mathbb{R}^{n \times n}$ ,  $\dot{y} = Ay$

определим ф-цию  $V(t) \equiv y(t)^T H \cdot y(t)$ , (квадр. форма)

тогда  $\frac{dV(t)}{dt}$  вдоль решения  $y(t) = y(t)^T (A^T H + H A) \cdot y(t)$

рек-во:

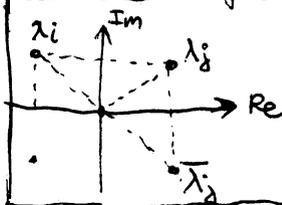
$$\dot{V}(t) \stackrel{df}{=} \dot{y}(t)^T H y(t) + y(t)^T H \dot{y}(t) \stackrel{\dot{y}=Ay}{=} y(t)^T (A^T H + H A) y(t)$$

□

Свойства решений ур-я Ляпунова

Пусть  $H$  - решение ур-я Ляпунова и  $\lambda_i(A) + \overline{\lambda_j(A)} \neq 0$   
 где  $\lambda_i$  - собств. числа матрицы  $A$ .  $\forall i, j$

замечание пусть  $\lambda_i(A) + \lambda_j(A) = 0$ , тогда



$\Rightarrow \lambda_i$  и  $\lambda_j$  симм. относительно оси  $\text{Im}$ .

- тогда
- 1) решение  $H$  - единственно (из гл. 6а)
  - 2) решение  $H$  - симметрично ( $H^T = H$ )
  - 3) если  $A$  - устойчива, то  $H > 0$  (определит. положит. определена)
  - 4) если  $H > 0$ , то  $A$  - устойчива.

Док-во: 1) —

2) следует из 1) (трансп. ур-е Ляпунова; исп. единственность)

3) ~~если~~  $A$  - устойчива,  $\forall y(t): \dot{y}(t) = Ay(t) \quad y(t) \rightarrow 0$   
 $t \rightarrow \infty$

и пусть  $A^T H + HA = -E$ , тогда  $\frac{d}{dt} y^T(t) H y(t) =$   
 $\frac{d}{dt} y^T(t) H y(t) = -y^T(t) y(t)$

$$= y^T(t) (A^T H + HA) y(t) = -y^T(t) y(t)$$

ур. 1.

проинтегрируем:

$$\int_0^{+\infty} \frac{d}{dt} y^T(t) H y(t) dt = - \int_0^{+\infty} y^T(t) y(t) dt$$

$$y^T(t) H y(t) \Big|_{t=0}^{t=+\infty} = (-||-)$$

$$+ y^T(0) H y(0) = + \int_0^{+\infty} y^T(t) y(t) dt$$

$> 0$

$H > 0$

(\*)

4) Пусть  $H > 0$

покажем, что  $A$  - устойчива, т.е.  $\forall y(t): \dot{y} = Ay$

$$y(t) \rightarrow 0$$

$t \rightarrow +\infty$

$$V(t) \equiv y^T(t) H y(t)$$

$$H > 0 \Leftrightarrow \forall y \quad y^T H y \geq y^T y \lambda_{\min} > 0$$

$$\lambda_{\min} \equiv \lambda_{\min}(H)$$

$$y^T y \lambda_{\max} \geq y^T H y$$

$$\lambda_{\max} \equiv \lambda_{\max}(H)$$

**ЛТБ** Числота  $\chi(A)$

- 1)  $\chi(A) \geq 1$
- 2)  $\chi(-E) = 1$
- 3)  $\chi(\rho A) = \chi(A), \forall \rho \in \mathbb{R}^+$

Док-во: 1)  $A^T H + H A = -E \Rightarrow \|A^T H + H A\|_2 = \|E\|_2 = 1$   
 $\leq 2 \|A\|_2 \|H\|_2$   
 $\Rightarrow \chi(A) \geq 1$

2)  $\chi(-E) \leq 2 \| -E \|_2 \|H_1\|_2$ , где  $H_1$ :

~~ККМ~~  $-H_1 - H_1 = -E$   
 $H_1 = \frac{1}{2} E \Rightarrow \|H_1\|_2 = \frac{1}{2}$   
 $\Rightarrow \chi(-E) = 2 \cdot 1 \cdot \frac{1}{2} = 1.$

3)  $\chi(\rho A) \stackrel{df}{=} 2 \| \rho A \|_2 \|H_\rho\|$ , где  $H_\rho: \rho A^T H_\rho + H_\rho \rho A = -E$   
 $\Rightarrow H_\rho = \frac{1}{\rho} H$ , где  $H: A^T H + H A = -E$   
 $\Rightarrow \chi(\rho A) = 2 \rho \|A\|_2 \cdot \frac{1}{\rho} \|H\| = \chi(A). \quad \square$

команды SciLab'a для проверки корректности доказательств

- 1)  $H = \text{lyap}(A, -E, 'c')$  'c' = continuous
- 2)  $\text{spec}(H) \rightarrow$  собственные числа  $\rightarrow$  проверка положит. опред-ти  
 (если  $\forall i \lambda_i(H) > 0 \Rightarrow$ )
- 3)  $\chi(A) = 2 \cdot \text{norm}(A, 2) \cdot \text{norm}(H, 2)$   
 если  $\exists i: \lambda_i(H) \leq 0$ , то  $\chi(A) = \infty$

Е.П.  
 1) Поноб, 1989  
 до.т.т. /  
 2) КумА.П.,  
 ФМ I, 2004  
 до.т.т. /  
 /FPuGaons  
 3) Поноб, 1988  
 до.т.т./b99, SAM  
 4) КумА.П.,  
 ФМ II,  
 2004  
 /ZWB8YJKi

$$y^T \lambda_{\max} y \geq y^T H y \geq y^T \lambda_{\min} y > 0$$

Кроме того (4.18.1)

$$\frac{d}{dt} V(t) = y^T(t) (A^T H + H A) y(t) \stackrel{\text{гр. 1.}}{=} -y^T(t) y(t)$$

$$-\lambda_{\max} \frac{dV(t)}{dt} = y^T(t) \lambda_{\max} y(t) \geq V(t) > 0$$

$$\Rightarrow -\lambda_{\max} \frac{\frac{dV(t)}{dt}}{V(t)} \geq 1 \Rightarrow \frac{dV(t)}{dt} \leq -\frac{1}{\lambda_{\max}} V(t)$$

интегрируем

$$\frac{d}{dt} \ln V(t) \leq -\frac{1}{\lambda_{\max}} \Rightarrow \ln V(t) - \ln V(0) \leq \frac{-t}{\lambda_{\max}} \Rightarrow$$

$$\Rightarrow \frac{V(t)}{V(0)} \leq e^{-t/\lambda_{\max}} \Rightarrow 0 < V(t) \leq V_0 e^{-t/\lambda_{\max}}$$

$$\Rightarrow V(t) \xrightarrow[t \rightarrow \infty]{} 0 \Rightarrow y(t)^T H y(t) \rightarrow 0 \Rightarrow \forall y(t) \quad y(t) \xrightarrow[t \rightarrow \infty]{} 0$$

y(0)-происх.

$\Rightarrow A$ -устойчива.

□

Лемма 1 Пусть  $H > 0$  - положит. гр. л., тогда  $A$ -уст., и

так же  $\mathcal{E}(A) = 2 \|A\|_2 = \|H\|_2$

$$\sup_{y(0)} \frac{\int_0^{\infty} y^T(t) y(t) dt}{y(0)^T y(0)} \stackrel{(*)}{=} \sup_{y(0)} \frac{y(0)^T H y(0)}{y(0)^T y(0)} = \|H\|_2$$

Лемма 2  $\|H\|_2 = \lambda_{\max}(H)$

$$H^T = H$$

$$H > 0$$

# Дискретные системы

## Классификация

①  $\dot{y} = Ay + Bu$

$y(t), u(t)$

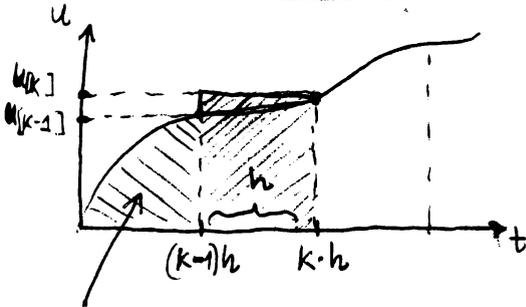
если  $t \in \mathbb{R}$ ;  $u, y \in \mathbb{R}^n$ , то это непрерывная система

②  ~~$t \in \mathbb{R}$~~   $t \in \mathbb{N}$ ,  $t = 1, 2, 3, \dots$ , но  $u, y \in \mathbb{R}^n$   
 $t = 0, h, 2h, 3h, \dots$

это дискретная система

③  $t \in \mathbb{N}$ ,  $u, y \in \mathbb{N}^n$  это цифровая система

## Звено интегрирования для дискр. систем



(I) формула Эйлера

$$x[k] - x[k-1] = u[k] \cdot h$$

(II) формула Трапеции

$$x[k] - x[k-1] = \frac{u[k] + u[k-1]}{2} h$$

$$x(t) = \int_0^t u(\sigma) d\sigma$$

## Построим звено дифференцирования

$$x \leftrightarrow u$$

(I)  $u[k] - u[k-1] = x[k] \cdot h$

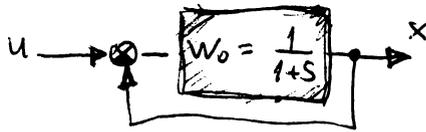
$\Rightarrow$

(I)  $x[k] = \frac{u[k] - u[k-1]}{h}$

(II)  $u[k] - u[k-1] = \frac{x[k] + x[k-1]}{2} \cdot h$

(II)  $x[k] + x[k-1] = \frac{2}{h} (u[k] - u[k-1])$

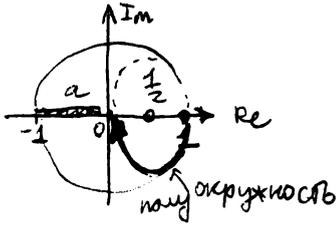
ПРИМ



$$W = \frac{X}{U} = \frac{W_0}{1+W_0} = \frac{\frac{1}{1+s}}{1+\frac{1}{1+s}} = \frac{\frac{1}{1+s}}{\frac{s+2}{1+s}} = \frac{1}{s+2}$$

логорифм Найквиста:

$$\gamma(\omega) = W_0(i\omega), \quad \omega \in [0, +\infty)$$



при  $\omega \rightarrow \infty$

$$\gamma(\omega) = \frac{1}{1+i\omega} \rightarrow \frac{1}{i\omega} \rightarrow 0 - 0$$

при  $\omega \rightarrow 0$

$$\gamma(\omega) = 1$$

Значит уст. по Найквисту:

$$a = 1$$

$$\varphi = \pi$$

значит уст. по рец. ур-ю Ляпунова

$$W = \frac{1}{s+2} \Leftrightarrow \dot{x} + 2x = u$$

однор. система  $\dot{x} = -2x$

$$\Rightarrow A = -2 = \begin{bmatrix} -2 \end{bmatrix}$$

$$A^T H + H A = -I$$

$$-2 \cdot H + H \cdot (-2) = -1$$

$$H = \frac{1}{4}$$

$$\lambda(H) = \frac{1}{4} > 0$$

$\Rightarrow$  сист. устойчива

$$\rho(A) = \rho(-2) = 2 \|A\|_2, \quad \|H\|_2 = 2 \cdot 2 \cdot \frac{1}{4} = 1.$$

логорифм Найквиста в Scilab

$$s = \text{poly}(0, 's');$$

$$b = 1;$$

$$a = s + 2;$$

$$sb = \text{syslin}('c', b, a); \quad \sim \text{мн система } \frac{1}{2}$$

$$\text{nyquist}(sb);$$

Оценка точности формул Гурфа (I'), (II')

$$1) x[k] = \frac{1}{h} (u[k] - u[k-1])$$

$$X(s) = \frac{1}{h} (1 - e^{-hs}) U(s)$$

точное гурф-е:  $X(s) = \underline{S} \cdot U(s)$ ,  $W(s) = S$

$$O_3 = O(|X|^3)$$



$$W_I(s) = \frac{1}{h} (1 - e^{-hs}) = \frac{1}{h} (1 - (1 - hs + \frac{(hs)^2}{2} - \dots + O_3)) =$$

$$= \frac{1}{h} (hs - \frac{(hs)^2}{2} + O_3) = S + h \frac{S^2}{2} + \frac{O_3}{h} \approx \boxed{S + O_2}$$

выбросил  
члены  
высокого  
порядка

$$2) \frac{x[k] + x[k-1]}{2} = \frac{1}{h} (u[k] - u[k-1])$$

$$X(s) (1 + e^{-sh}) \frac{1}{2} = \frac{1}{h} (1 - e^{-sh}) U(s)$$

$$\Rightarrow W_{II}(s) = \frac{2}{h} \frac{(1 - e^{-sh})}{(1 + e^{-sh})} =$$

$$\left( \frac{1}{1+x} = 1 - x + x^2 - \dots \text{ при } \|x\| \ll 1 \right)$$

$$= \frac{2}{h} \cdot \frac{(1 - (1 - sh + \frac{S^2 h^2}{2} - \frac{S^3 h^3}{6} + O_4))}{(1 + (1 - sh + \frac{S^2 h^2}{2} - \frac{S^3 h^3}{6} + O_4))} =$$

$$= \frac{2}{h} \cdot \frac{sh - \frac{S^2 h^2}{2} + \frac{S^3 h^3}{6} + O_4}{2 - sh + \frac{S^2 h^2}{2} - \frac{S^3 h^3}{6} + O_4} =$$

$$= S \frac{(1 - \frac{sh}{2} + \frac{S^2 h^2}{6} + O_3)}{\underbrace{(1 - \frac{sh}{2} + \frac{S^2 h^2}{6} - O_3)}_{\text{выбросил } X}} \approx S \frac{(\dots)}{1+x} = (1 - x + x^2 + O_3) S (\dots) =$$

$\frac{2}{h} \cdot \frac{A}{2-A}$   
 $\frac{1}{h} \cdot \frac{-A/2}{1+A/2}$

$$= \left( 1 + \underbrace{\left( \frac{sh}{2} - \frac{(sh)^2}{4} + 0_3 \right)}_x + \underbrace{\left( \frac{5^2 h^2}{4} + \frac{1}{16} sh^4 + 0_6 + 0_3 + 0_n + 0_s \right)}_{x^2} + 0_3 \right) S(\dots) \geq$$

$$= \cancel{S(\dots)} S\left(1 - \frac{sh}{2} + \frac{(sh)^3}{6} + 0_3\right) \cdot \left(1 + \frac{sh}{2} - \frac{(sh)^2}{4} + 0_3 + \frac{(sh)^2}{4} + \frac{1}{16} sh^4\right) \approx$$

$$= S\left(1 - \frac{(sh)^2}{4} + 0_3\right) \Rightarrow \varphi\text{-ла } (T') \text{ имеет 2й порядок точности.}$$

### Устойчивость дискретных систем.

**Прим)**  $\dot{y} = Ay$      $e^{sh} \equiv z^{-1}$  - оператор сдвига "назад"

$$z^{-1} y[k] \equiv y[k-1]$$

$\varphi$ -ла 2го порядка точности:  $\dot{y} \leftrightarrow \left(\frac{1+z^{-1}}{2}\right) y[k] \cdot \frac{h}{1-z^{-1}} = h \frac{1+z^{-1}}{2(1-z^{-1})} y[k]$

$$\frac{h}{2} \frac{1+z^{-1}}{1-z^{-1}} y[k] = Ay[k]$$

$$\frac{h}{2} (1+z^{-1}) y[k] = (1-z^{-1}) Ay[k]$$

$$\frac{h}{2} (y[k] + y[k-1]) = A(y[k] - y[k-1])$$

$$\left(-A + \frac{h}{2}\right) y[k] = \left(-\frac{h}{2} - A\right) y[k-1]$$

$$\left(\frac{h}{2} E - A\right) y[k] = \dots$$

$$y[k] = \left(A - \frac{h}{2} E\right)^{-1} \left(A + \frac{h}{2} E\right) y[k-1]$$

### Дискретные системы:

$$y[k] = A_d y[k-1] + B_d u[k-1] \quad (1)$$

или

$$d_n x[k+n] + d_{n-1} x[k+n-1] + \dots + d_0 x[k] = \beta_n u[k+n] + \dots + \beta_0 u[k] \quad (2)$$

Что же с их устойчивостью?

$$X^{(n)} - a_{n-1}X^{(n-1)} - \dots - a_0X = b_{n-1}u^{(n-1)} + \dots + b_0u$$

$\Updownarrow$

$$\begin{cases} \dot{X} = AX + BU \\ X = CU \end{cases}, \text{ где } A = \begin{array}{c|c} 0 & a_0 \\ \hline 1 & a_1 \\ & \ddots \\ & 1 & a_{n-1} \end{array} \quad B = \begin{pmatrix} b_0 \\ \vdots \\ b_{n-1} \end{pmatrix} \quad C = (0 \dots 0 \ 1)$$

$$\frac{d}{dt} \equiv S$$

$$(s^n - a_{n-1}s^{n-1} - \dots - a_0) X(t) = (b_{n-1}s^{n-1} + \dots + b_0) u(t)$$

или  $s \xrightarrow{\text{оператор}} S(X[k]) = X[k+1], \forall$   
( $s = z^{1T}$ )

$$d_n = 1, \quad d_{n-1} = -a_{n-1}, \dots, \quad d_0 = -a_0, \quad m = n-1$$

1. 2. ...

УТВ можно (1) и (2) равносмыслны.

Точная дискретизация:

$$\dot{y} = Ay$$

$y(0)$  - известно

$$y(t) = y(0) + \dot{y}(0) \cdot t + \frac{\ddot{y}(0)}{2} t^2 + \frac{\overset{\circ\circ}{y}(0)}{6} t^3 + \dots$$

выбрать  $t = h$

$$\Rightarrow \dot{y} = A^2 y, \quad \ddot{y} = A^3 y, \dots \Rightarrow$$

$$\Rightarrow y(h) = \left( y(0) + h \cdot A \cdot y(0) + \frac{(hA)^2}{2} y(0) + \frac{(hA)^3}{6} y(0) + \dots \right) =$$

$$= y(0) \cdot \left( I + hA + \frac{1}{2}(hA)^2 + \frac{1}{6}(hA)^3 + \dots \right) = [\text{обозн}] =$$

$$= y(0) \cdot e^{hA} \quad (\text{матричная экспонента})$$

$$\Rightarrow y[k] = e^{hA} \cdot y[k-1]$$

Свойства  $e^{At}$

$$1) \frac{d}{dt} e^{At} = A \cdot e^{At} \quad \text{по к-то по стр.}$$

$$2) S(\theta) = \int_0^\theta e^{-A\tau} d\tau = A^{-1}(E - e^{-A\theta})$$

Док-во:  $S(\theta) \stackrel{df}{=} \int_0^\theta (E - A\tau + \frac{A^2\tau^2}{2} - \dots) d\tau =$   
 $= E\theta - \frac{A\theta^2}{2} + \frac{A^2\theta^3}{6} - \dots = A^{-1}(E - e^{-A\theta}) \quad \square$

интеграл 3)  $\int_0^{+\infty} e^{-A\tau} d\tau = A^{-1}$   
 $\stackrel{(2.6.6)}{S(\infty)} = A^{-1}$ , если  $A$  - матрица (устойчива)  
 (т.е.  $\det(\lambda E - A) \neq 0$ )  
 $\Rightarrow \operatorname{Re} \lambda < 0$

Линейное решение неоднородной системы

$$\dot{y}(t) = Ay(t) + Bu(t)$$

возьмем латласа от обеих частей:

$$sY(s) = AY(s) + BU(s)$$

$$\Rightarrow Y(s) = \underbrace{(sE - A)^{-1}}_{\text{за это же передаточная функция!}} \cdot BU(s)$$

за это же передаточная функция!  $W(s)$

$$W(s) \doteq w(t) \Leftrightarrow (sE - A)^{-1} B \stackrel{df}{=} \int_0^{+\infty} e^{-s\tau} w(\tau) d\tau$$

↑  
матрица

$$\text{об-603} \Rightarrow \int_0^{+\infty} e^{-s(E-A)\tau} d\tau B = \int_0^{+\infty} e^{-s\tau} w(\tau) d\tau$$

$$\Rightarrow w(\tau) = e^{A\tau} B$$

$$\Rightarrow y(t) = \int_0^t w(t-\tau) B u(\tau) d\tau = \int_0^t e^{A(t-\tau)} B u(\tau) d\tau$$

### Дискретизация неупр. системы

предположим, что  $u(t)$  кусочно-постоянно интерпретируется



$$y(k) = \underbrace{e^{Ah}}_{\equiv A_d} \cdot y(0) + \underbrace{\int_0^h e^{A(h-\tau)} B u(0) d\tau}_{\int_0^h e^{A(h-\tau)} d\tau B \cdot u(0)}$$

$B_d$  — не зависит от номера узла

$$\Rightarrow y[k+1] = A_d \cdot y[k] + B_d \cdot u[k]$$

$$\int_0^h e^{A(h-\tau)} d\tau = \int_h^0 e^{A\tau} (-d\tau) = \int_0^h e^{A\tau} d\tau$$

$t = h - \tau$   
 $dt = -d\tau$

$$B_d = \int_0^h e^{A\tau} d\tau \cdot B$$

### Решение разностных ур-ий с пост. коэффициентами.

$$(3) \quad y[k+n] + \alpha_{n-1} y[k+n-1] + \dots + \alpha_0 y[k] = u[k]$$

$$(3_0) \quad 1) y[k+n] + \dots + \alpha_0 y[k] = 0$$

$$y[k] = z^k, z \in \mathbb{C}$$

$$z^{k+n} + \dots + d_0 z^k = 0 \Leftrightarrow z^n + d_{n-1} z^{n-1} + \dots + d_0 = 0 \quad \text{объём } \chi_d(z) = 0$$

$\neq$

$z_1, \dots, z_n$  - корни

характер. ур-е

$\rightarrow$  общее решение (3.0):  $y[k] = c_1 z_1^k + \dots + c_n z_n^k, c_1, \dots, c_n \in \mathbb{C}$

Если  $d_i \in \mathbb{R}$ , то если  $z_i = a_i + i b_i$ , то  $\exists z_j = \bar{z}_i = a_i - i b_i$

и  $c_i \in \mathbb{C}, c_j = \bar{c}_i$

Если кратный корень:  $\underbrace{z_1, \dots, z_1}_k, z_{k+1}, \dots, z_n, \forall i, j$

вместо  $c_1 z_1^k$  пишем  $(c_{10} + c_{11} k + \dots + c_{1, k-1} k^{k-1}) z_1^k$

2) неогнор. ур-е 3 имеет общее решение:

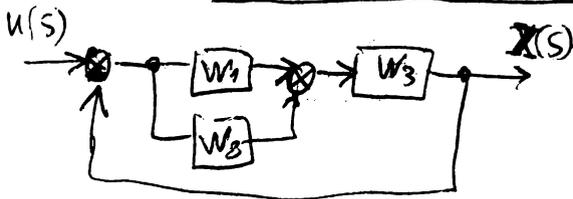
$y[k] = c_1 z_1^k + \dots + c_n z_n^k + \tilde{y}[k]$ , где  $\tilde{y}[k]$  - модальное решение (3)

УТВ Решение ур. (3) устойчиво  $\Leftrightarrow |z_i| < 1 \forall i \in 1, \dots, n$

(или  $y[k] = z^k$ )

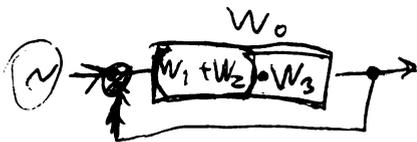
(все корни в единичном круге)

Построение ур-й безымянных систем.



(имеем  $W(s) \stackrel{\text{def}}{=} \frac{X(s)}{U(s)}$ )





$$W = \frac{W_0}{1 + W_0}, \text{ где } W_0 = (W_1 + W_2) W_3$$

~~и~~

$$W(s) = \frac{P(s)}{Q(s)}, \quad s \stackrel{\text{df}}{=} \frac{d}{dt}$$

$$\Rightarrow Q(s) X(s) = P(s) U(s)$$

$$(4) \quad Q\left(\frac{d}{dt}\right) X(t) = P\left(\frac{d}{dt}\right) u(t)$$

и заданная эта система нужно дискретизовать,  
найти запас устойчивости (Дискретизация упр. непрерывной)

система (4) имеет вид  $X^{(n)} + a_{n-1} X^{(n-1)} + \dots + a_0 X = b_{n-1} u^{(n-1)} + \dots + b_0 u$

$$\Leftrightarrow \dot{X} = AX + BU, \text{ где } A = \begin{bmatrix} 0 & \dots & 0 & a_0 \\ 1 & & & \\ & \ddots & & \\ & & 1 & -a_{n-1} \end{bmatrix}, \quad B = \begin{bmatrix} b_0 \\ \vdots \\ b_{n-1} \end{bmatrix}$$

для этой сист. пишем ур-е Ляпунова (для однородности)

Климеатвенный показатель устойчивости

дискр. (разностн.) системы через форму дискр. р-ем Ляпунова

$$u[k+1] = A_d u[k], \quad k \geq 1$$

$$\text{дискр. ур-е Ляпунова: } A_d^T A_d - I = -E$$

$u$  - решение в 0

**Лемма 1** Пусть задана матрица:  $\lambda_i(A_d) \cdot \lambda_j(A_d) \neq 1, \forall i, j=1, \dots, n$

Тогда имеет место 1) решение  $H$ -единственности. (для  $\text{rank } A_d$ )

2) если  $H$ -решение, то  $H = H^T$  (следует из 1)

3) если  $A_d$ -устойчива (все решения  $y[k]$  ур-я (1)  $\rightarrow 0$ ), то  $H > 0$  (справ. похит. осп.).

т.е.  $\lambda_i(H) > 0, \forall i=1, \dots, n$  (все собственные значения  $> 0$ )

$$H = \sum_{l=0}^{\infty} A_d^l (A_d^l)^T = E + \underbrace{A_d A_d^T}_{l=1} + \underbrace{A_d^2 (A_d^2)^T}_{l=2} + \dots$$

Доказ-во:  $A_d^T H A_d - H = -E$  (проверка) (это будет решением ур-я)

устойчивость  $A_d$ -устойч.  $\Rightarrow |\lambda_i(A_d)| < 1 \Rightarrow \sum_{l=0}^{\infty} A_d^l (A_d^l)^T$ -сходится

$$\Rightarrow H = E + \underbrace{A_d A_d^T}_{>0} + \underbrace{A_d^2 (A_d^2)^T}_{>0} + \dots > 0$$

↑  
вот поэтому □

**Лемма 2** Пусть  $H$ -решение ур-я  $\Rightarrow A_d$ -устойчива и  $H > 0$  (обратное)

Доказ-во:  $A_d^T H A_d - H = -E$

$$H > 0: 0 < \lambda_1(H) \leq \dots \leq \lambda_n(H)$$

$$\Leftrightarrow \forall y \ 0 < y^T H y \leq \lambda_n(H) \cdot y^T H y$$

определим  $V_k = y[k]^T H y[k] > 0, \forall k$

(#)

Самлетим, что устойчивости  $A_d$  равносильно:

$$\forall k \quad V_k \xrightarrow[k \rightarrow \infty]{} 0$$

$$(*) \quad V_{k+1} - V_k = y[k]^T (A_d^T H A_d - H) y[k] = \\ \Rightarrow y[k]^T E y[k] < 0$$

$\Rightarrow V_k$  убывает, докажем, что она сходится к 0.

$$V_k \leq \lambda_n(H) \cdot y[k]^T y[k] \quad (m \neq \#) \Rightarrow -\lambda_n(H) (V_{k+1} - V_k)$$

$$V_k \leq -\lambda_n(H) (V_{k+1} - V_k)$$

$$\frac{1}{\lambda_n(H)} V_k \leq -(V_{k+1} - V_k)$$

$$V_{k+1} \leq \underbrace{\left(1 - \frac{1}{\lambda_n}\right)}_{\substack{\alpha < 1 \\ \lambda_n > 0}} V_k; \quad \text{с гр. стороны, т.к. } V_{k+1} > 0,$$

то  $\alpha > 0$ .

Получили рекуррентную с  $\alpha \in [0, 1]$   $\Rightarrow$  сходится к 0.

□

определить показатель устойчивости

показатель  $\alpha_d(A_d) \equiv \|H\|_2$

Формулы для  $\alpha_d$ :

если  $\exists H > 0: A_d^T H A_d - H = -E$ , тогда

$$\sum_{k=0}^{+\infty} y[k]^T y[k] = y[0]^T H y[0]$$

$$\|H\|_2 \stackrel{\text{def}}{=} \sup_x \frac{x^T H x}{x^T x}$$

$$V_k \equiv y[k]^T H y[k]$$

$$\sum_{k=0}^{+\infty} V_{k+1} - V_k = V_{\infty} - V_0$$

$$\sum_{k=0}^{+\infty} y[k]^T (A_d^T H A_d - H) y[k] \stackrel{\text{yp. rek.}}{=} - \sum_{k=0}^{+\infty} y[k]^T y[k]$$

t.K.  $V_{\infty} = 0$ ,  $\forall y[k] \rightarrow 0$   $\sum y[k]^T y[k] = V_0 - V_{\infty} = V_0 = y[0]^T H y[0]$   
 (für  $A_d - y[k]$ )  
 $y[k] \rightarrow 0$  □

Definition

$$\alpha_d(A_d) = \sup_{\substack{y[0] \\ \|y[0]\|=1}} \frac{y[0]^T H y[0]}{y[0]^T y[0]} = \sup_{\|y[0]\|=1} y[0]^T H y[0]$$

B SCI-Labe

formale  $\alpha_d$ :

1)  $H = \text{lyap}(A, -I, 'd')$

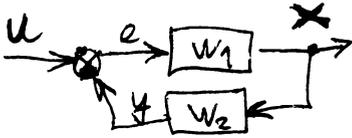
2)  $\text{spec}(H)$

3)  $\text{eigen } \forall i \lambda_i(H) > 0, \forall \alpha_d = \text{norm}(H, 2)$

else  $\alpha_d = +\infty$

# Понятие о модальном управлении.

(1)



$$w_1: x[k] = a_1 x[k-1] + \dots + a_p x[k-p] + e[k]$$

$$\chi(z^{-1}) = 1 - a_1 z^{-1} - \dots - a_p z^{-p} \quad \text{— определяет устойч. системы}$$

обм. назад

$$z_i: \chi(z_i^{-1}) = 0 \quad \text{при } e=0$$

$$(e[k]=0 \text{ при } k \gg 1)$$

$$x[k] = c z_i^k \quad \text{— такие решения называются модами}$$

$$\text{Система устойч.} \Leftrightarrow |z_i| < 1$$

Задача модального упр:

где  $w_1$  подобрать  $w_2$ : замкн. система с перед.

ф-ции  $w = \frac{w_1}{1+w_1 w_2}$  имеют наперед заданные моды.

Решение: пусть  $w_2$ :

$$(2) \quad y[k] = k_1 x[k-1] + \dots + k_p x[k-p] \quad (w \equiv 0 \text{ однород. движение})$$

$$= (a_1 - k_1) x[k-1] + \dots + (a_p - k_p) x[k-p]$$

$$\Rightarrow \chi'(z^{-1}) = 1 - (a_1 - k_1) z^{-1} - \dots - (a_p - k_p) z^{-p}$$

подбираем  $k_i$ , можем получить любой  $\chi$

Пусть даны корни  $z_1^1, \dots, z_p^1$ , тогда

$$\chi(z^{-1}) = (z^{-1} - z_1^1) \dots (z^{-1} - z_p^1) =$$

$$= 1 - a_1^1 z^{-1} - \dots - a_p^1 z^{-p}$$

$$a_i^1 = a_i - K_i$$

$$\Rightarrow K_i = a_i - a_i^1, \quad \underline{\text{Решено.}}$$

Задача 2 | Заданы корни 
$$w_1: \begin{cases} v[k+1] = Av[k] + Bc[k] \\ x[k] = Cv[k] + Dc[k] \end{cases}$$

где  $A, B, C, D$  - матрицы,  $v[k] \in \mathbb{R}^p$

$w_2: y[k] = K_0 x[k]$ ,  $K_0$  - число

$$v[k+1] = Av[k] + \underbrace{Bc[k]}_{\text{можно}} + BK_0 x[k] = (A - BK_0 C)v[k]$$

$$\chi^1(z) = \det(zE - A + BK_0 C)$$

Задача 2: подобрать  $K_0$ :  $A - BK_0 C$  имеет наперед заданные собств. числа. Это не всегда возможно. (но можно хотя бы устойчивые подобрать).

### Вопросы алгебры лин. систем

#### ⊕ Форма Фробениуса

Пусть дана система  $y[k] - a_1 y[k-1] - \dots - a_p y[k-p] = b_0 u[k-1] + \dots + b_p u[k]$  (3)

$$k \geq p + 1$$

она равносильна системе:

(4)

$$\begin{cases} v[k] = A_{\varphi} v[k-1] + B_{\varphi} u[k-1] \\ y[k] = C_{\varphi} v[k] \end{cases}$$

$$A_{\varphi} = \begin{pmatrix} 0 & \dots & 0 & d_0 \\ 1 & & & \vdots \\ & \ddots & & \vdots \\ & & 1 & d_1 \end{pmatrix}$$

$$B_{\varphi} = \begin{pmatrix} \beta_0 \\ \vdots \\ \beta_1 \end{pmatrix}$$

$$C_{\varphi} = (0 \dots 0 1)$$

Док-во: см. док-во для непр. системы (непр. времени)  
с заменой  $z$  на  $\frac{d}{dt}$

опр состояние  $v \in \mathbb{R}^n$  в системе (4) называется управляемым, если  $\exists$  управление  $u = \begin{pmatrix} u[1] \\ \vdots \\ u[q] \end{pmatrix}$ , переводящее систему (4)

из точки  $v[0] = v$  в нулевое состояние  $v[q] = \begin{pmatrix} 0 \\ \vdots \\ 0 \end{pmatrix}$

опр система (4) называется управляемой, если любое её состояние управляемо ( $\forall v \in \mathbb{R}^n$   $v$ -управляемо)

лв тогда  $\det A \neq 0$ .

система (4) управляема  $\Leftrightarrow \text{rank} [A^{q-1}B, A^{q-2}B, \dots, B] = n$

Док-во  $v[k] = A v[k-1] + B u[k] \Rightarrow$

$$\Rightarrow v[q] = A^q v[0] + A^{q-1} B u[1] + \dots + B u[q] \equiv$$

$$\equiv A^q v[0] + S_1 \begin{pmatrix} u[1] \\ \vdots \\ u[q] \end{pmatrix}$$

слр. (4) упр.  $\Rightarrow \forall U[0] \exists u = \begin{bmatrix} u[1] \\ \vdots \\ u[q] \end{bmatrix} : A^q U[0] + S_1 u = 0$

$$U[0] = -A^{-q} S_1^{-1} u \quad \left( \text{т.к. } \det A \neq 0, \text{ то} \right)$$

это разрешимо  $\Leftrightarrow \text{rank } S_1 = q$

□

**ОПР** состояние  $U \in \mathbb{R}^n$  системы (4) наблюдаемо, если его можно вычислить из наблюдений  $\begin{bmatrix} y[1] \\ \vdots \\ y[q] \end{bmatrix}$  при  $U[0] = U$

**ОПР** система (4) наблюдаема, если все её состояния наблюдаемы ( $\forall U \in \mathbb{R}^n, U$  - наблюдаемо)

**ЛТВ** система (4) наблюдаема  $\Leftrightarrow \text{rank} \begin{bmatrix} C \\ CA \\ \vdots \\ CA^{q-1} \end{bmatrix} = q$

Дек-во пусть  $u=0$  (при  $u \neq 0$  аналогично)

$$y[k] = C U[k-1] = CA U[k-2] = \dots = CA^{q-1} U[0]$$

$$\begin{bmatrix} y[1] \\ \vdots \\ y[q] \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} C \\ CA \\ \vdots \\ CA^{q-1} \end{bmatrix} \underbrace{U[0]}_U$$

уравнение  $y = H_0 U$  разрешимо относительно  $U$ .  $\Leftrightarrow \text{rank } H_0 = q$

□

**ОПР** (равносильные системы)

пусть даны системы:  $W : \begin{cases} U[k] = A U[k-1] + B u[k] \\ y[k] = C U[k-1] + D u[k] \end{cases}$

$$W' : \begin{cases} U'[k] = A' U'[k-1] + B' u[k] \\ y[k] = C' U'[k-1] + D' u[k] \end{cases}$$

Системы  $w$  и  $w'$  равносильны  $\Leftrightarrow \forall u = \begin{pmatrix} u[1] \\ \vdots \\ u[n] \end{pmatrix} \quad \forall v[0]$

всегда  $\exists v'[0] : y' = y$

$$\begin{cases} y'[1] = y[1] \\ \vdots \\ y'[n] = y[n] \end{cases}$$

**ПРИМ.**  $w : \begin{cases} v[k] = \begin{pmatrix} \alpha & 0 \\ 0 & \alpha \end{pmatrix} v[k-1] + \begin{pmatrix} \gamma \\ \beta \end{pmatrix} u[k] \\ y[k] = \begin{pmatrix} 0 & \varphi \end{pmatrix} v[k-1] + \delta u[k] \end{cases}$

$w' : \begin{cases} v'[k] = \alpha v'[k-1] + \beta u[k] \\ y'[k] = \varphi v'[k-1] + \delta u[k] \end{cases}$  (хотя  $\dim v = 2$   
 $\dim v' = 1$ )

здесь очевидно  $y' = y$ . они равносильны

**ОПР.** Среди всех <sup>равносильных</sup> систем данной  $w$ , система  $w'$  с наим. размерн. простран-ва состояний называется минимальной.

**Замечание.** Мин. система не единственна.

**ПРИМ.**  $w'' : \begin{cases} v''[k] = \alpha v''[k-1] + \beta u[k] \\ y''[k] = \frac{\varphi}{\beta} v''[k-1] + \delta u[k] \end{cases}$  тоже равнос.  $w'$

**ЛТБ.** Системы вида (4) с матрицами  $(A, B, C, D)$  и

$(A', B', C', D') : \begin{pmatrix} D' = D \\ A' = TAT^{-1} \\ B' = TB \\ C' = CT^{-1} \end{pmatrix}$  (преобр. подобия) равносильны.

$TAT^{-1} = \begin{pmatrix} -1 & \\ & -1 \end{pmatrix} = \xi \alpha \xi^{-1} = \alpha$

теор О декомпозиции (Р. Калман, 1961г)

① Система (4) с матрицами (A, B, C, D) преобр. подобия всегда может быть приведена к виду

$$A' = \begin{pmatrix} A_{11} & A_{12} & A_{13} & A_{14} \\ \mathbf{0} & A_{22} & \mathbf{0} & A_{24} \\ \mathbf{0} & \mathbf{0} & A_{33} & A_{34} \\ \mathbf{0} & \mathbf{0} & \mathbf{0} & A_{44} \end{pmatrix}, B' = \begin{pmatrix} B_1 \\ B_2 \\ \mathbf{0} \\ \mathbf{0} \end{pmatrix}, C' = (\mathbf{0} \ C_2 \ | \ \mathbf{0} \ C_4)$$

$D' = D$

без гек-ва

② подсистема

$$A_c = \begin{pmatrix} A_{11} & A_{12} \\ \mathbf{0} & A_{22} \end{pmatrix}, B_c = \begin{pmatrix} B_1 \\ B_2 \end{pmatrix}, C_c = (\mathbf{0} \ C_2)$$

без гек-ва

управляется

③ подсистема  $A_0 = \begin{pmatrix} A_{22} & A_{24} \\ \mathbf{0} & A_{44} \end{pmatrix}, B_0 = \begin{pmatrix} B_2 \\ \mathbf{0} \end{pmatrix}, C_0 = (C_2 \ C_4)$   
это 2, 1, 2 и 2, 2

без гек-ва

наблюдается

④ система с matr. (A, B, C, D) и подсистема (A<sub>0</sub>, B<sub>0</sub>, C<sub>0</sub>, D)

равносильность

без гек-ва

SCI-lab:

A, B, C

sl = obsvss(sl); дает A<sub>0</sub>, B<sub>0</sub>, C<sub>0</sub>

sl = syslin( $\begin{matrix} \uparrow \\ \text{непер.} \end{matrix}$  C', A, B, C [D]);

obsvss(A, B, C [D])

<sup>1</sup> d' - разност.

↑  
попробуй от  
заданных матриц

slc = contrss(sl); выдает A<sub>c</sub>, B<sub>c</sub> и C<sub>c</sub>

(1a) Расам.  $y[k+q] - d_{q-1}y[k+q-1] - \dots - d_0y[k] = \beta_{q-1}u[k+q-1] + \dots + \beta_0u[k]$

мысль S:  $sy[k] \approx y[k+1]$ , тогда

(1) 
$$\underbrace{(s^q - d_{q-1}s^{q-1} - \dots - d_0)}_{\chi_d(s)} y[k] = (\beta_{q-1}s^{q-1} + \dots + \beta_0) u[k]$$

(1c) или  $S y(t) \approx \frac{d}{dt} y(t)$

Ранее показано:

(1)  $\Rightarrow \begin{cases} S u[k] = A_\varphi u[k] + B_\varphi u[k] \\ y[k] = C_\varphi u[k] \end{cases}$ , где  $A_\varphi, B_\varphi, C_\varphi$  имеют вид Фробениуса

теор

(2) Мысль системы  $\begin{cases} S u[k] = A u[k] + B u[k] \\ y[k] = C u[k] \end{cases}$  наблюдаема,

тогда  $\exists$  преобр. подобия, выбор матрицы T:  $A' = T A T^{-1}$ ,  $B' = T B$ ,  
 инв. вид:  $A' = A_\varphi$ ,  $B' = B_\varphi$ ,  $C' = C_\varphi$  (форма Фробениуса)  $C' = C T^{-1}$  инверт T

Док-во:

$A_\varphi = T A T^{-1}$ ,  $B_\varphi = T B$ ,  
 $C_\varphi = C T^{-1}$

ХОТЕТЬ  
НАЙТИ T

$T = \begin{bmatrix} t_1 \\ \vdots \\ t_q \end{bmatrix}$   
 $t_i$  - строки

1)  $\Rightarrow (0 \dots 0 1) = C T^{-1} \Rightarrow (0 \dots 0 1) T = C \Rightarrow$   
 $\Rightarrow \boxed{t_q = C}$

2)  $A_\varphi = T A T^{-1} \Rightarrow A_\varphi T = T A \Rightarrow$   
 $\begin{bmatrix} 0 & \dots & 0 & d_{q-1} \\ 1 & & 0 & \vdots \\ & & & \vdots \\ 0 & & & 1 & d_0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} t_1 \\ \vdots \\ t_q \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} t_1 \\ \vdots \\ t_q \end{bmatrix} A \Rightarrow$

$$\Rightarrow t_{q-1} + d_0 t_q = t_q A \Rightarrow t_{q-1} = t_q A - d_0 t_q$$

$$t_{q-2} + d_1 t_q = t_{q-1} A \Rightarrow t_{q-2} = t_{q-1} A - d_1 t_q$$

...

$$t_1 = t_q A - d_{q-2} t_q$$

$$d_{q-1} t_q = t_1 A$$

$$d_{q-1} t_q = t_1 A$$

$$t_{q-2} = (CA - C d_0 E)$$

⋮

$$t_1 = CA^{q-1} - d_1 CA^{q-2} - \dots - d_{q-2} C$$

$$\Rightarrow t_1 A = CA^q - d_1 CA^{q-1} - \dots - d_{q-2} CA = d_{q-1} C$$

ногустим  
C

ногустим  
t\_{q-1} t\_{q-2} ...  
и т.д.

~~CA - d\_0 E~~

$$(CA - d_0 C)A - d_1 C$$

$$CA^2 - d_0 CA - d_1 C$$

Оказывается, если  $d_i$  — коэф-ты хар. многочлена матрицы  $A$ , т.е.  $\det(\lambda E - A) = \chi(\lambda) = \lambda^q - d_{q-1} \lambda^{q-1} + \dots - d_0$ ,  $\forall \lambda$  и  $\det \neq 0$  последнее ур-е выполняется, поскольку  $\chi(A) = 0$  (теор. Гамильтона-Кэли)

$$\chi(A) = A^q - d_{q-1} A^{q-1} - \dots - d_0 E = 0 \Rightarrow \text{всё система совпадает.}$$

получим, откуда сразу коэф-ты. (решаем спектральную задачу, составив

$$\chi(\lambda) = 0 \rightarrow \lambda_1, \dots, \lambda_q \rightarrow A \sim \begin{pmatrix} \lambda_1 & & 0 \\ & \dots & \\ 0 & & \lambda_q \end{pmatrix}$$

хар. многочлен  
( $\lambda - \lambda_1$ ) ... ( $\lambda - \lambda_q$ )  
и раскрытия скобок)

почему система надбита?  
где используется надбита?

$$T = \begin{bmatrix} t_1 \\ \vdots \\ t_q \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & -d_0 & d_1 & \dots & -d_{q-2} \\ & \ddots & \ddots & \ddots & \vdots \\ 0 & \ddots & \ddots & \ddots & -d_1 \\ \vdots & \ddots & \ddots & \ddots & \vdots \\ 0 & \dots & 0 & 1 & -d_0 \\ 0 & \dots & 0 & 0 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} CA^{q-1} \\ CA^{q-2} \\ \vdots \\ CA \\ C \end{bmatrix}$$

det = 1

$A \varphi = T A T^{-1}$ ,  $T$  - неособенная ( $\det \neq 0$ )  $\Leftrightarrow$

$\Leftrightarrow \det \begin{pmatrix} cA^{q-1} \\ cA^{q-2} \\ \vdots \\ cA \\ c \end{pmatrix} \neq 0 \Leftrightarrow$  <sup>в матрице</sup>  $A, B, C$  - наблюдаемая система. □

## Классические системы

$\dot{x} = f(x, u)$  - автономная сист (не зависит от  $t$ )  
 $\dot{x} = Ax + Bu$

**ОПР** однородное движение: ( $u(t) \equiv 0$ ).

~~каждо~~  $\dot{x} = \tilde{f}(x) = f(x, 0)$

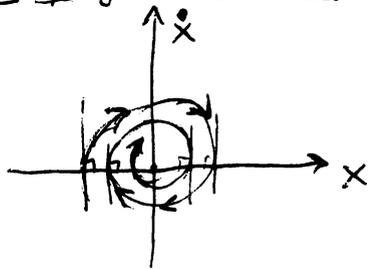
(1)

объект:  $\dot{x} = f(x)$  (~~система~~)

это вектор  $\begin{pmatrix} x_1(t) \\ \vdots \\ x_n(t) \end{pmatrix} = x \in \mathbb{R}^n$ ,  $f \in \mathbb{R}^n$

**ОПР** Фазовая плоскость: система координат:

параметр:  $t$



Фазовая траектория:  $(x(t), \dot{x}(t))$   
 уравнения  $\dot{x} = f(x)$

### Свойства фазовой траектории

- 1) при  $\dot{x} > 0$  все траектории идут слева направо при  $t \uparrow$  и наоборот. (ибо  $x$  должен расти)
- 2) пересекает ось  $x$  под углом  $90^\circ$

$x = t^2$   
 $\dot{x} = 2t$



**ОПР** Точка равновесия:  $f(x) = 0$ , т.е.  $\dot{x} = 0$ .

**ОТВ** Пусть  $x = a$  - точка равн.;  $f(a) = 0$ , тогда заменим

$x' = x - a$   $f'(x') = f(x+a)$  получаем систему  
 $\dot{x}' = f'(x')$  с нулевой точкой равновесия.

" $f(x'+a)$ "  
 $\dot{x}' = f(x')$  нуль потенциал

**ОПР** Система устойчива в окрестности точки равновесия ( $x=0$ )

( $\dot{x} = f(x)$ ) по Ляпунову, если выполнено:

$$\forall \varepsilon > 0 \exists (\delta > 0) : (\|x(0)\| < \delta) \rightarrow (\|x(t)\| < \varepsilon), \forall t > 0.$$

в частности:  $\ddot{x} + \omega^2 x = 0$  - <sup>все решения</sup> ~~устойчива~~ по Ляпунову, но не по Витосу



**ОПР** Система  $\dot{x} = f(x)$  асимптотически устойчива по Ляпунову,

если  $\exists (\varepsilon > 0) : (\|x(0)\| < \varepsilon) \rightarrow (x(t) \rightarrow 0)_{t \rightarrow \infty}$

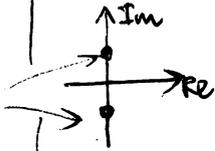
**ОПР** Система  $\dot{x} = Ax$  - линейное приближение системы  $\dot{x} = f(x)$ ,

если ряд Тейлора для  $f(x) = f(0) + \underbrace{Ax}_{0} + O(\|x\|^2)$  (2)

## Теор Ляпунова - Пуанкаре

- 1) если матрица  $A$  - гурвицева ( $\Leftrightarrow$  система (2) устойчива по выходу), то
- $$\begin{cases} \text{система (2) устойчива} \\ \text{система (2) асимптотич. устойчива} \\ \text{система (1) асимптотич. устойчива} \end{cases}$$
- 2) если матрица  $A$  - не гурвицева, т.е.  $\chi(\lambda)$  - неуст., т.е.  $\exists \lambda_i : \chi(\lambda_i) = 0$  и  $\boxed{\operatorname{Re} \lambda_i > 0}$ , тогда (2) - неуст., (1) - неуст. (во всех смыслах)

- 3) пусть все корни  $\lambda_i : \operatorname{Re} \lambda_i \leq 0$  и  $\exists \lambda_j : \operatorname{Re} \lambda_j = 0$



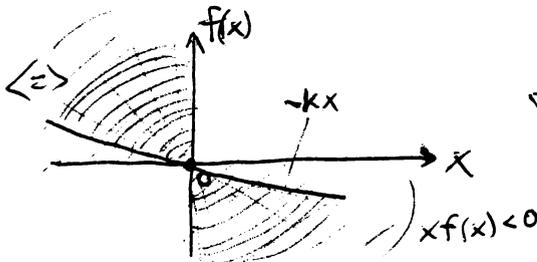
тогда система (2) неуст. асимпт.  
система (2) уст по Ляпунову  
о системе (1) ничего сказать нельзя.

без док-ва

## Функции Ляпунова

инт. ф-ия Ляпунова - достаточное условие устойчивости ф-ии в точке равновесия.

**ПРИМ**  $\dot{x} = f(x)$ ,  $f(0) = 0$ ,  $\exists k > 0 : \begin{cases} |f(x)| > k \cdot |x| \\ x f(x) < 0 \end{cases} \Leftrightarrow$



тогда система (1) асимптот. уст. по Ляпунову

$\frac{\partial V}{\partial x} = 0$  :  $V(x) \equiv \frac{x^2}{2}$  :  $\begin{cases} \dot{V}(0) = 0 \\ V(x) \geq 0 \end{cases}$  и  $\dot{V}(x \neq 0) > 0$   
 $\dot{V}(x) \equiv \frac{d}{dt} V(x(t)) =$

$\frac{\partial V}{\partial x}$  - производная вдоль одной из траекторий  $x(t)$   
 $= \frac{\partial V}{\partial x} \cdot \frac{dx}{dt} = \frac{\partial V}{\partial x} \cdot f(x)$   
 $x = f(x)$

$\frac{\partial V}{\partial x} = x$ ,  $x f(x) < 0$   $\checkmark$  по условию  $\Rightarrow \dot{V}(x) < 0$  при  $x \neq 0$

$x f(x) \leq -kx^2 = -2kV$

$\Downarrow$

$0 < V(t) < V_0(t)$ ,  $V_0(t) = -2kV_0(t)$   
 $x \neq 0$

$V_0(t) = e^{-2kt} \cdot V_0(0) \xrightarrow[t \rightarrow \infty]{} 0$

$\Rightarrow V(t) \rightarrow 0 \Rightarrow x(t) \rightarrow 0$

$\square$

(Ляпунова)

Теор

Достаточные условия устойчивости:

$\dot{x} = f(x)$ ,  $f(0) = 0$  и пусть  $\exists V(x) \in \mathbb{R}$ :

$f = \begin{pmatrix} f_1 \\ \vdots \\ f_n \end{pmatrix}$

1)  $\dot{V}(x) \leq 0$ , где

$\dot{V}(x) = \frac{\partial V}{\partial x_1} f_1 + \dots + \frac{\partial V}{\partial x_n} f_n$

2)  $V(x \neq 0) > 0$

3)  $V(0) = 0$

4)  $V(x)$ ,  $\dot{V}(x)$  - непрерывны, тогда

1) если  $\dot{V}(x \neq 0)$  [в некоторой окрестности нуля]  $< 0$ , то система (1) асимптотич. устойчива

2) если фокрестности нуля есть точки:  $\dot{V}(t) = 0$   
 то система не асимптотич. устойчива, но  
 устойчива по Ляпунову (по опр.)

**Классификация движений  $\dot{x} = f(x)$   
 вблизи точки равновесия.**

Ⓘ f-непрер., линеаризация

$f \rightarrow$  Тэйлор

$f(x) = f(0) + A \cdot x + O(\|x\|^2)$ . - линейное приближение  
 $\begin{matrix} 0 \\ 0 \end{matrix}$

$\dot{x} \approx Ax$ ,  $A = \left\| \frac{\partial f_i}{\partial x_j} \right\|$ ,  $x \in \mathbb{R}^n$   
 $f \in \mathbb{R}^n = \begin{cases} f_1(x_1, \dots, x_n) \\ \vdots \\ f_n(x_1, \dots, x_n) \end{cases}$

Ⓜ поиск характеристического многочлена.

$\chi(\lambda) = \det(\lambda E - A) = (\lambda - \lambda_1) \dots (\lambda - \lambda_n)$   
 $\begin{matrix} A \in \mathbb{R}^{n \times n} \\ \lambda_i \in \mathbb{C} \end{matrix} \rightarrow (\lambda - \lambda_1) (\lambda - \lambda_2) (\lambda - \lambda_2) \dots$   
 $\begin{matrix} \lambda_1 \in \mathbb{R} \\ \lambda_2 = \lambda_3 \end{matrix}$   
 2 мурчла

$= (\lambda - \lambda_1) (\lambda^2 + a_1 \lambda + a_2) \dots$   
 $a_1, a_2 \in \mathbb{R}$

произведение множителей с коэфф. из  $\mathbb{R}$   
 степени  $\leq 2$

(т.е. ф.им  $x(t)$ )

$\Rightarrow$  Все движения вблизи нуля ( $\|x\| \ll 1$ ) описываются

Ⓜ суммой элементарных движений  $x_1(t) + \dots + x_6(t) + \dots$

$x_i(t) = c e^{\lambda_i t}$  если  $\lambda - \lambda_i = 0$

$$x_2(t) + x_3(t) = A \cos(\omega t + \varphi) e^{-\gamma t} \text{ соответствует } \lambda^2 + a_1 \lambda + a_2 = 0$$

... все остальные повторения тот же вид (или всего 2 вида минимальных)

⇒ все движения качественно описываются, как движения системы порядка  $\leq 2$ . Их нужно описать, их всего 6.

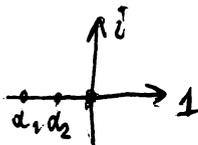
$$\chi(\lambda) = \lambda^2 + a_1 \lambda + a_2 = 0$$

$$\left(\lambda + \frac{a_1}{2}\right)^2 - \frac{a_1^2}{4} + a_2 = 0$$

$$\lambda_{1,2} = -\frac{a_1}{2} \pm \sqrt{\left(\frac{a_1}{2}\right)^2 - a_2} = \begin{cases} d \pm i\beta, & \left(\frac{a_1}{2}\right)^2 - a_2 < 0 \\ d_{1,2}, & \left(\frac{a_1}{2}\right)^2 - a_2 \geq 0 \end{cases}$$

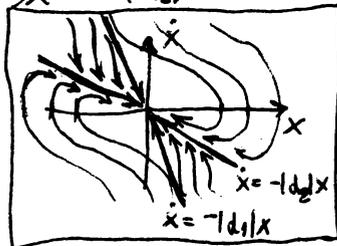
①  $d_{1,2} \in \mathbb{R}, d_{1,2} < 0$

$$|d_1| > |d_2|$$

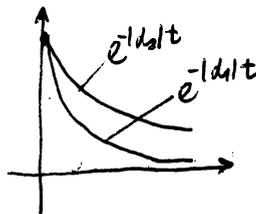


Тогда  $x(t) = C_1 e^{-|d_1|t} + C_2 e^{-|d_2|t}$  ← зависимость от времени  
 ( $d_1 = -|d_1|$ ) ... →

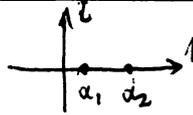
$$\Rightarrow \begin{cases} \dot{x} = -|d_1|x \\ \dot{x} = -|d_2|x \end{cases} \text{ - фазовые траектории}$$



« устойчивый узел »



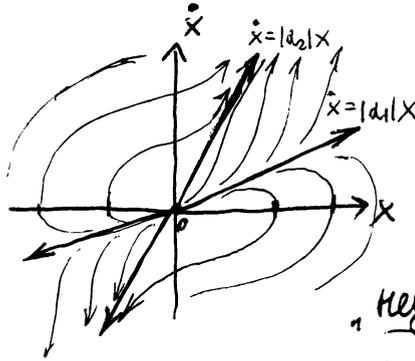
②  $d_{1,2} \in \mathbb{R}, d_{1,2} > 0$



$|d_1| < |d_2|$

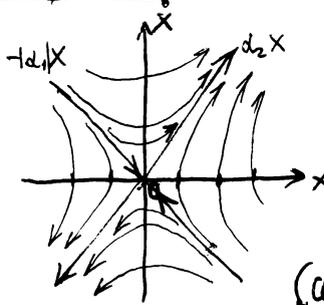
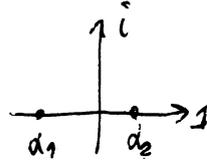
no spectrum  $x(t) = C_1 e^{+|d_1|t} + C_2 e^{+|d_2|t} \xrightarrow{t \rightarrow \infty} C_2 e^{+|d_2|t}$

$\begin{cases} \dot{x} = |d_1|x \\ \dot{\dot{x}} = |d_2|\dot{x} \end{cases}$



"неустойчивый узел"

③  $d_1 < 0, d_2 > 0, d_{1,2} \in \mathbb{R}$

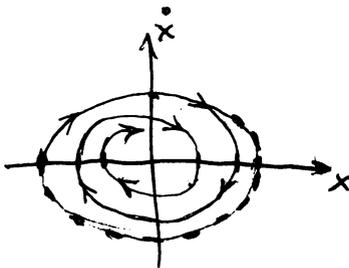


$x(t) \xrightarrow{t \rightarrow \infty} C_2 e^{d_2 t}$

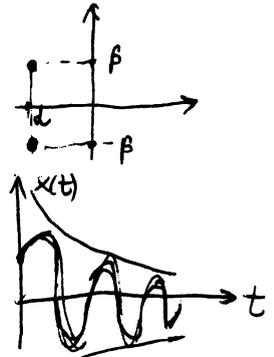
"седло"

④  $\lambda_{1,2} = \alpha \pm i\beta, \alpha < 0$

$x(t) = A e^{\alpha t} \cos(\beta t + \varphi)$ ,  $A, \varphi$  - кон. значения

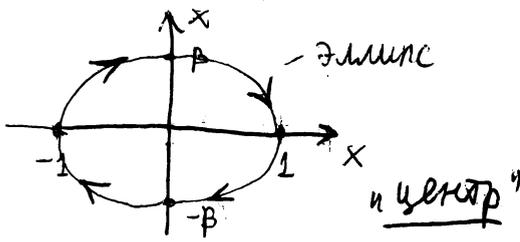
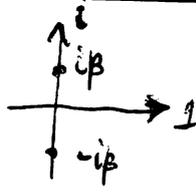


"устойчивый фокус"

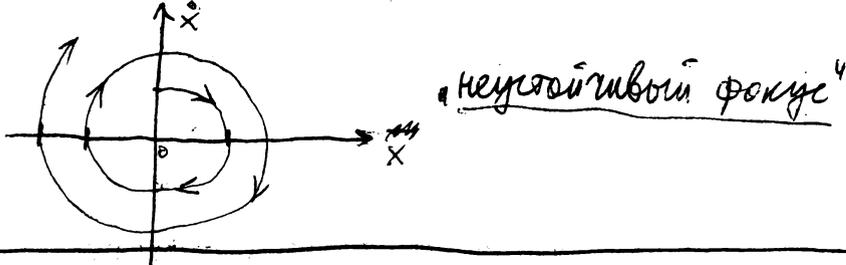


⑤  $x(t) = A \cos(\beta t + \varphi)$   $\lambda_{1,2} = \pm i\beta$   
 $\lambda = 0$

$\dot{x}(t) = -\beta A \sin(\beta t + \varphi)$



⑥  $\lambda_{1,2} = -\alpha \pm i\beta$ ,  $\alpha = |\alpha| > 0$



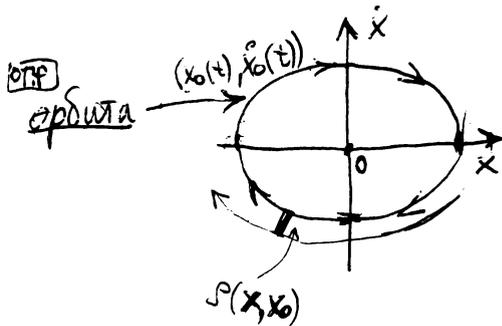
замечание

	уст. по Ляп.	асимпт. уст. по Ляп.
уст. фокус	+	+
центр	⊕	-
неуст. фокус	-	-
уст. узел	+	+

+ Гармоническая линеаризация  
+ Уравнение Гольдфарба

= Метод Гольдфарба

Объект: нелинейные системы - автоколебания.  
(в лн. системах они невозможны)



ОПР Траектория  $(\dot{x}(t), x(t))$  на фазовой плоскости называется асимптотич. уст. относн. орбитой  $(\dot{x}_0(t), x_0(t))$ , если 
$$P((\dot{x}(t), \dot{x}(t)), (\dot{x}_0(t), x_0(t))) \xrightarrow{t \rightarrow \infty} 0$$

это орбитальная асимптотич. устойчивость

(если  $X_0 \in \mathbb{R}^+$ ,  $x \rightarrow 0$ ,  $P_0$  ас. уст. по лев.  $\sim$  орбит. ас. уст.)

ОПР автоколебания - это асимптотич. устойчивые относительно орбиты движения.

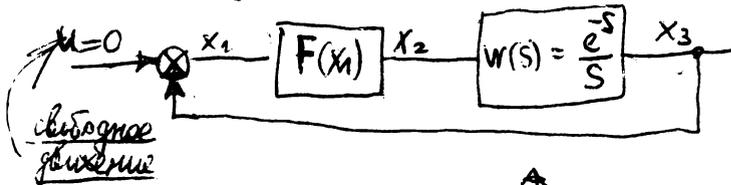
Замеч Движение типа «центр» <sup>орбитально</sup> уст., но не асимптотически.

$\Rightarrow$  в лн. системе не может быть автоколебаний.

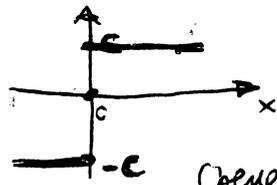
Метод Гольдфарба позволяет вычислить амплитуду и частоту автоколебаний в нелин. системах.

! (в нелинейных амплитуда зависит от частоты.  
это признак нелинейной системы)

ПРИМ Исслед. автоколебаний



здесь  $F(x)$ :



$$F(x) = \begin{cases} c, & x > 0 \\ -c, & x < 0 \end{cases}$$

(релейное звено)

$$\omega \omega + \frac{1}{s} = \omega \omega$$

$$\begin{cases} x_3 = W(\hat{p})x_2, & \hat{p} = \frac{d}{dt} \\ x_2 = F(x_1) \\ x_1 = -x_3 \end{cases}$$

Гармоническая линеаризация

ищем  $x_1 = a \sin(\omega t)$

$F(x_1) \stackrel{\text{разл.}}{\approx} \text{Фурье} a_0 + a_1 \sin(\omega t) + b_1 \cos(\omega t) + a_2 \sin(2\omega t) + b_2 \cos(2\omega t) + \dots$

(в "обычной" линеаризации исп. ~~Тэйлора~~ ~~Фурье~~ при усл  $|x| \ll 1$ , а здесь этой условия нет, здесь исп. отклонение от ординаты)

Условие гармонич. линеаризуемости

когда  $|a_2| \ll |a_1|$  - "условие фильтра" (так назвали)  
 $|b_2| \ll |b_1|$

при этом условии  $F(x_1) \approx K(\hat{p})x_1$  - линеаризованная ф-ция (оператор)

тогда  $x_3 = W(\hat{p})x_2 = W(\hat{p})K(\hat{p})x_1 = -W(\hat{p})K(\hat{p})x_3$

$\Rightarrow \boxed{x_3 = -W(\hat{p})K(\hat{p})x_3}$  ~ как же  $(\lambda E - A)C = 0$   
 $(1 + W(\hat{p})K(\hat{p}))x_3 = 0$

$$T = \frac{2\pi}{\omega}, \quad \varphi = \omega t$$

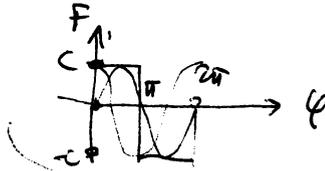
$$\begin{cases} a_0 = \frac{1}{2\pi} \int_0^{2\pi} F(a \sin \varphi) d\varphi \\ a_1 = \frac{1}{\pi} \int_0^{2\pi} F(a \sin \varphi) \sin \varphi d\varphi \\ b_1 = \frac{1}{\pi} \int_0^{2\pi} F(a \sin \varphi) \cos \varphi d\varphi \end{cases}$$

$$a_0 = 0 \quad F(a \sin \varphi) = F(a \sin(\omega t)) \text{ - периодическая}$$

$$K(p^1) = \frac{F(x_1)}{x_1} \approx \frac{a_1 \sin(\omega t) + b_1 \cos(\omega t)}{a \sin(\omega t)}$$

$$\left[ b_1 \cos(\omega t) = \frac{b_1}{\omega} \frac{d}{dt} \sin(\omega t) \right]$$

$$= \left( \frac{a_1}{a} + \frac{b_1}{a\omega} \hat{p} \right)$$



$$a_1 = \frac{1}{\pi} 2 \int_0^{\pi} C \sin \varphi d\varphi = \frac{2C}{\pi} (-\cos \varphi) \Big|_0^{\pi} = \frac{2C}{\pi} (\cos(0) - \cos(\pi)) = \frac{4C}{\pi}$$

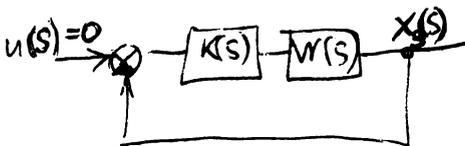
$$b_1 = 0 \text{ (из симметричности sin)}$$

$$\Rightarrow K(p^1) = \frac{a_1}{a} = \frac{4C}{\pi a}$$

$$\Rightarrow \text{уравнение автоколебаний} \quad \frac{e^{-p}}{p} X_3 = -\frac{1}{\frac{4C}{\pi a}} X_3$$

Пусть  $x_3$  - рекуррентная ф-ия. ( $\leftarrow$  автоколеб.)

Какая?



$$W_{замкн} = \frac{X_3(s)}{U(s)} =$$

$$= \frac{K(s)W(s)}{1 + K(s)W(s)} \Rightarrow$$

$$\Rightarrow \underbrace{1 + W(s)K(s)}_{\chi(s)} = 0$$

$\rightarrow$

условие периодич. движения:  $\chi(i\omega) = 0$  ( $\exists$  чисто мнимый корень  $\chi(s)$ )

в таком случае  $1 + K(i\omega)W(i\omega) = 0 \Rightarrow \omega = \dots$

$$1 + K(i\omega)W(i\omega) = 0 \Rightarrow \omega = \dots$$

уравнение Голдфарда

т.о.  $\frac{e^{-\beta}}{\beta} X_3 = \frac{1}{\frac{4c}{\pi a}} X_3 \Leftrightarrow K(\beta)W(\beta)X_3 = -X_3$ , а это и есть при  $\beta = i\omega$

Для периодич. движения ур-е Голдфарда имеет вид:

$$\frac{e^{-i\omega}}{i\omega} = -\frac{1}{\frac{4c}{\pi a}} \rightarrow \begin{cases} \omega = \dots \\ a = \dots \end{cases}$$

найти