

# ЛЕКЦИЯ

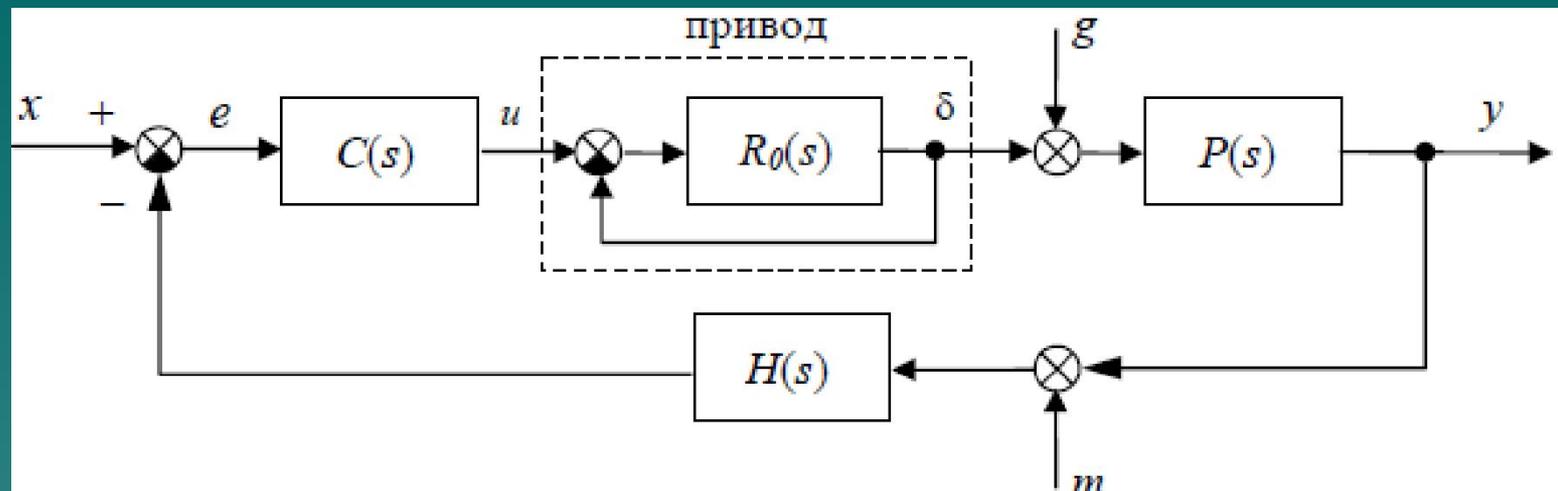
Тема № Устойчивость САУ.

*1. УСТОЙЧИВОСТЬ САУ.*

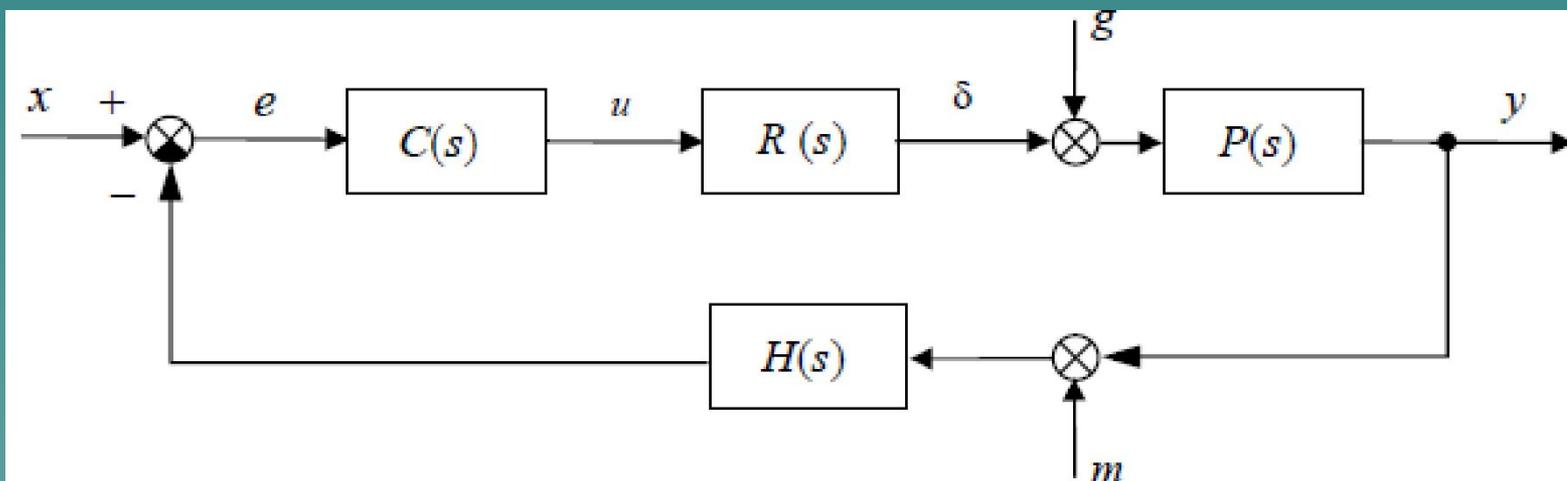
*2. АЛГЕБРАИЧЕСКИЕ КРИТЕРИИ УСТОЙЧИВОСТИ САУ.*

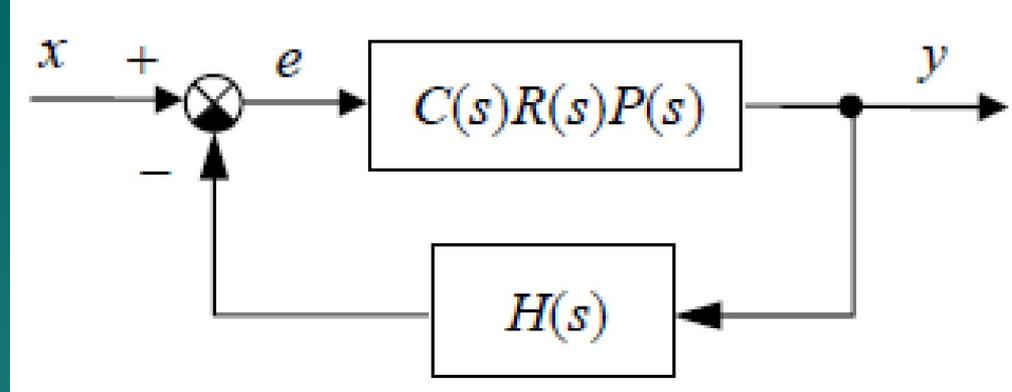


# Типовая одноконтурная система

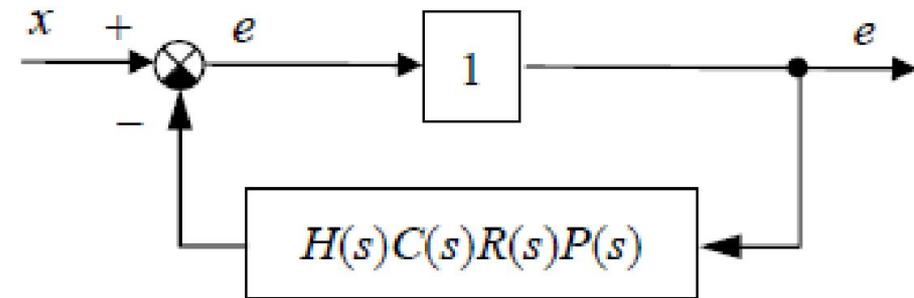
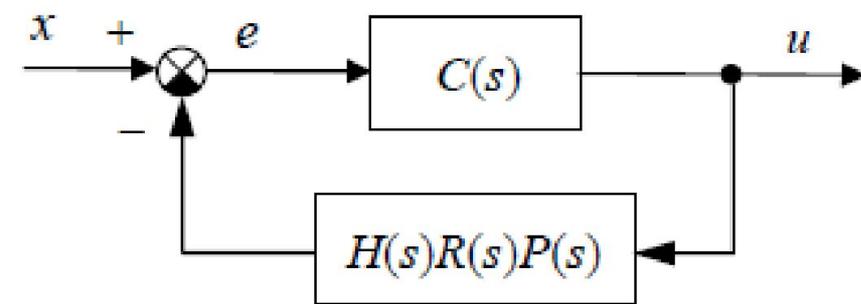


$$R(s) = \frac{R_0(s)}{1 + R_0(s)}$$



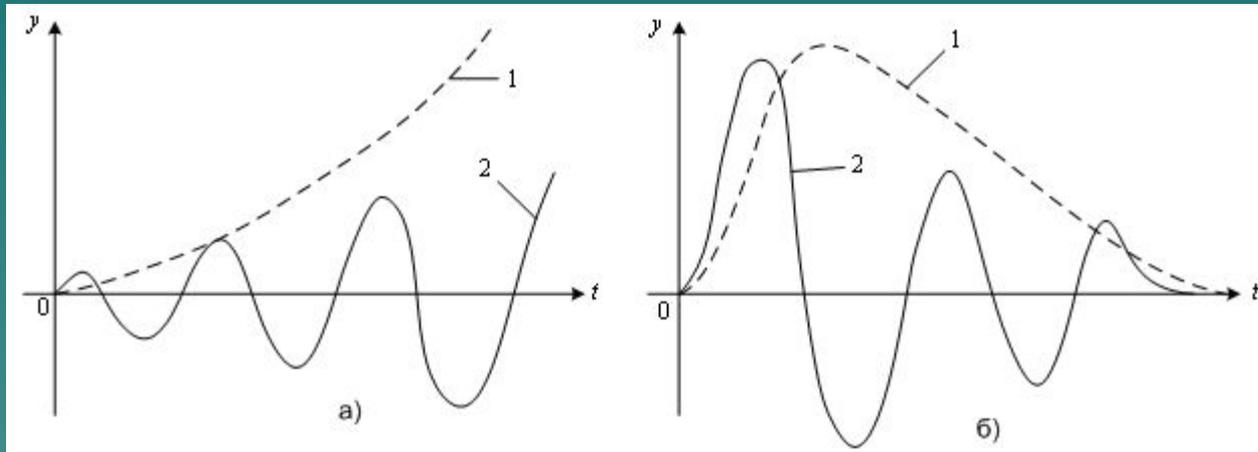
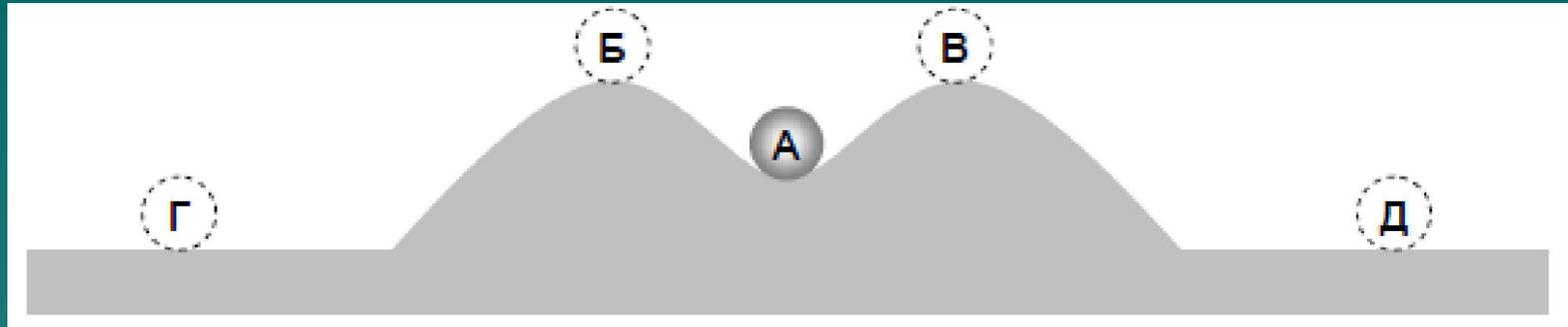


$$W(s) = \frac{C(s)R(s)P(s)}{1 + H(s)C(s)R(s)P(s)}$$



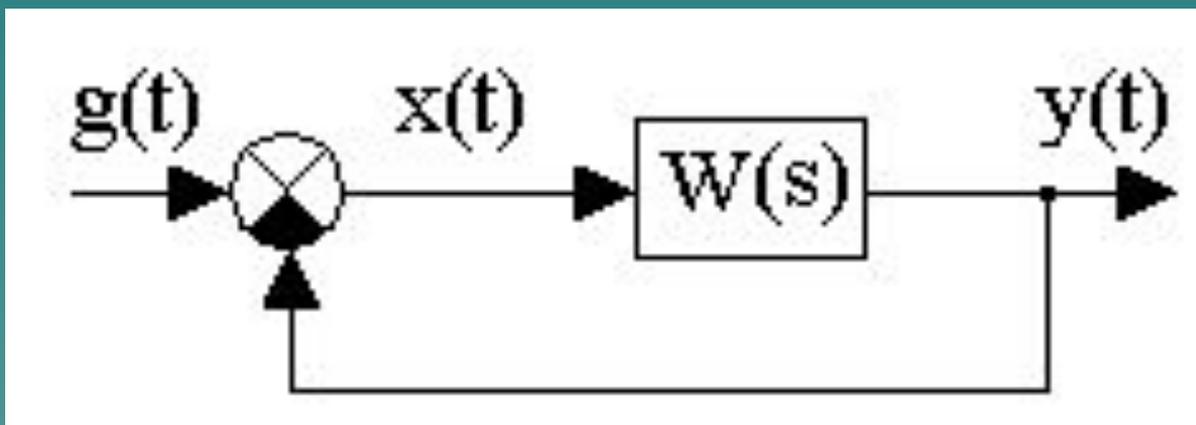
$$W_u(s) = \frac{C(s)}{1 + H(s)C(s)R(s)P(s)}, \quad W_e(s) = \frac{1}{1 + H(s)C(s)R(s)P(s)}$$

# Анализ систем управления. Устойчивость.



Под устойчивостью понимается способность системы возвращаться к установившемуся режиму работы после приложения или снятия внешних воздействий.

*Устойчивость линейной системы определяется ее характеристиками и не зависит от действующих воздействий.*



Структурная схема линейной системы

$$W(p) = \frac{R(p)}{Q(p)}$$

- передаточная функция разомкнутой системы. (1)

$$W_3(p) = \frac{W(p)}{1+W(p)}$$

- передаточная функция замкнутой системы. (2)

$$W_3(p) = \frac{B(p)}{A(p)} \quad (3)$$

$$B(p) = b_0 p^m + b_1 p^{m-1} + \dots + b_{m-1} p + b_m \quad (4)$$

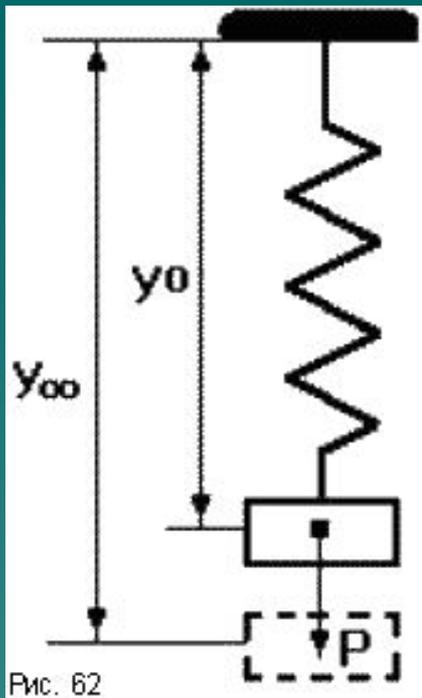
$$A(p) = a_0 p^n + a_1 p^{n-1} + \dots + a_{n-1} p + a_n \quad m < n \quad (5)$$

$$A(p)y(t) = B(p)g(t) \quad (6)$$

$y_e(t)$  - частное решение неоднородного уравнения определяется внешним воздействием на систему - это вынужденное движение системы.

$$y(t) = y_c(t) + y_e(t) \quad (7)$$

$y_c(t)$  - общее решение однородного уравнения определяет свободное движение системы.



$$A(p)y(t) = 0 \quad (1)$$

$$y(t) = \sum_{i=1}^n C_i e^{P_i t} \quad (2)$$

$C_i$  — постоянные коэффициенты, определяемые начальными условиями;

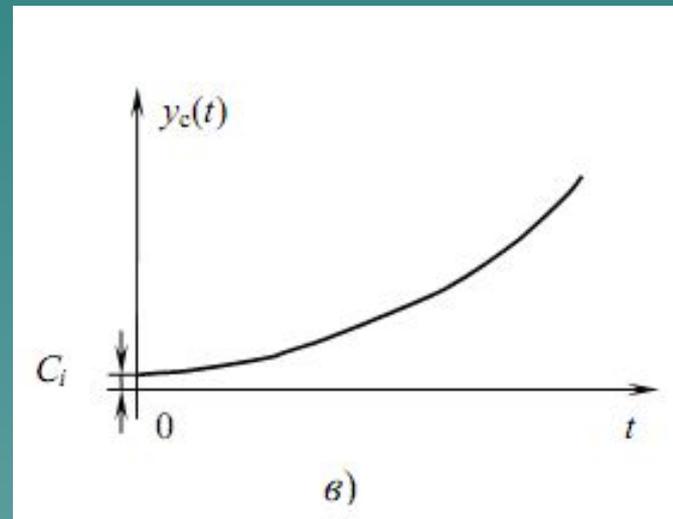
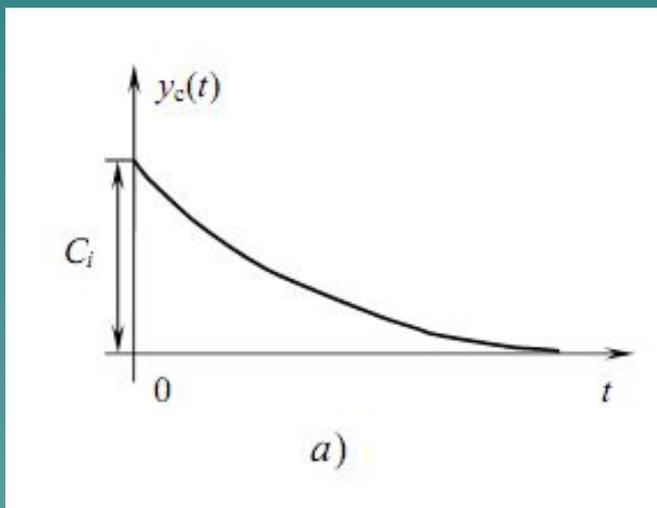
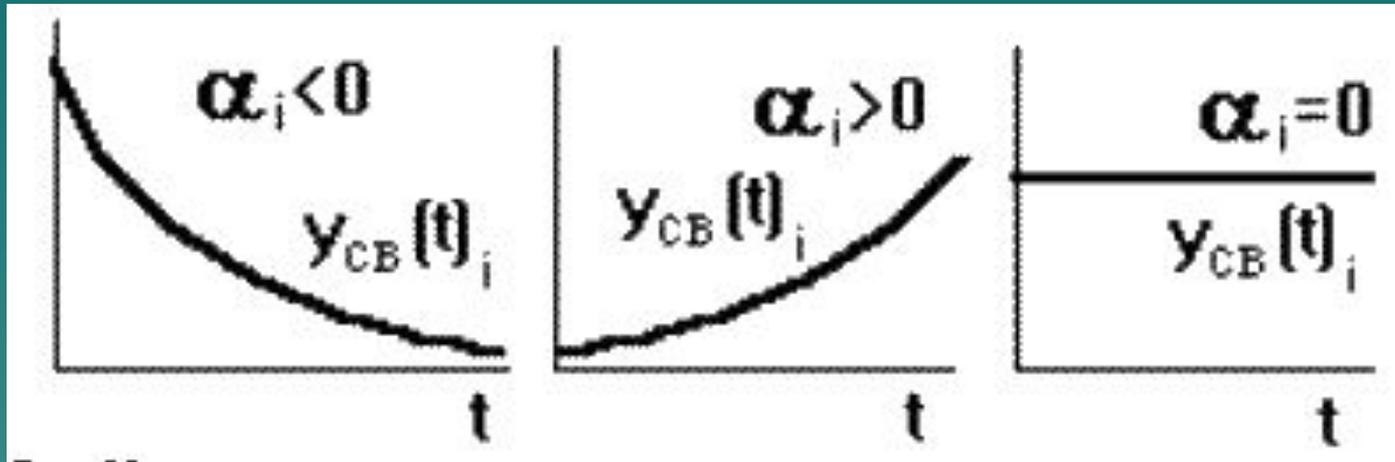
$P_i$  — корни характеристического уравнения

$$A(p) = a_0 p^n + a_1 p^{n-1} + \dots + a_{n-1} p + a_n$$

Корни характеристического уравнения могут быть вещественными, комплексными и чисто мнимыми.

## Вещественный корень

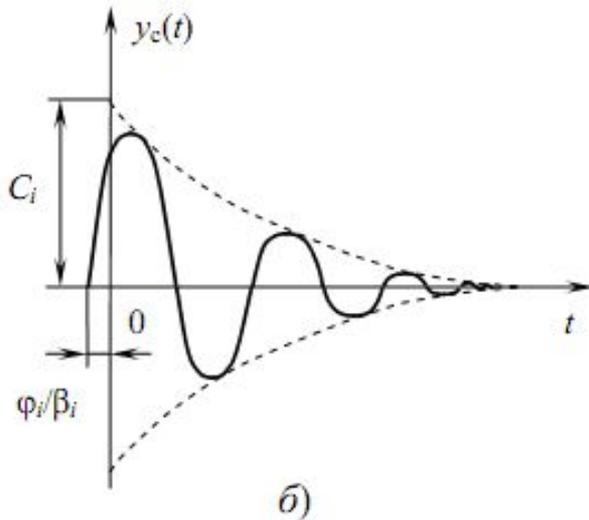
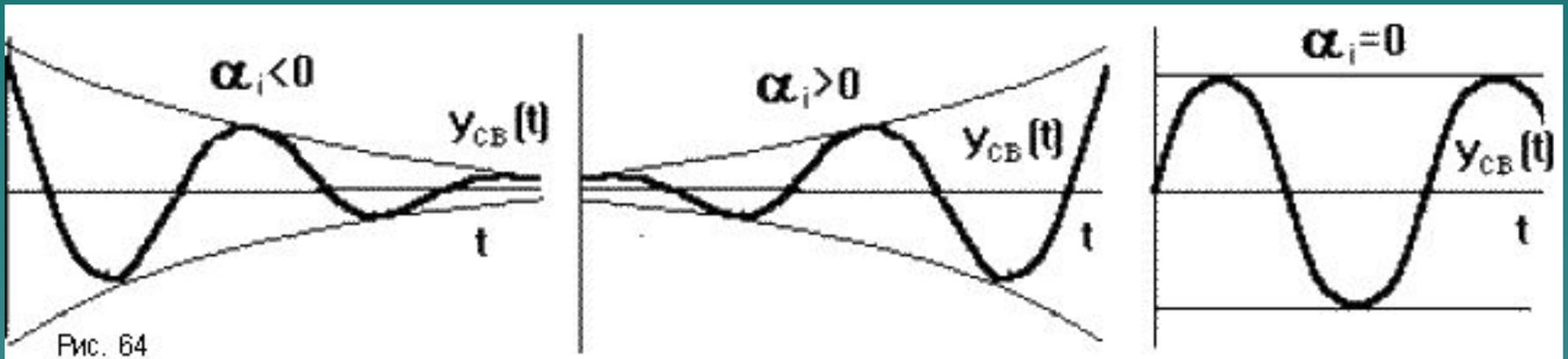
$$y(t) = \sum_{i=1}^n C_i e^{\alpha_i t} \quad (1)$$



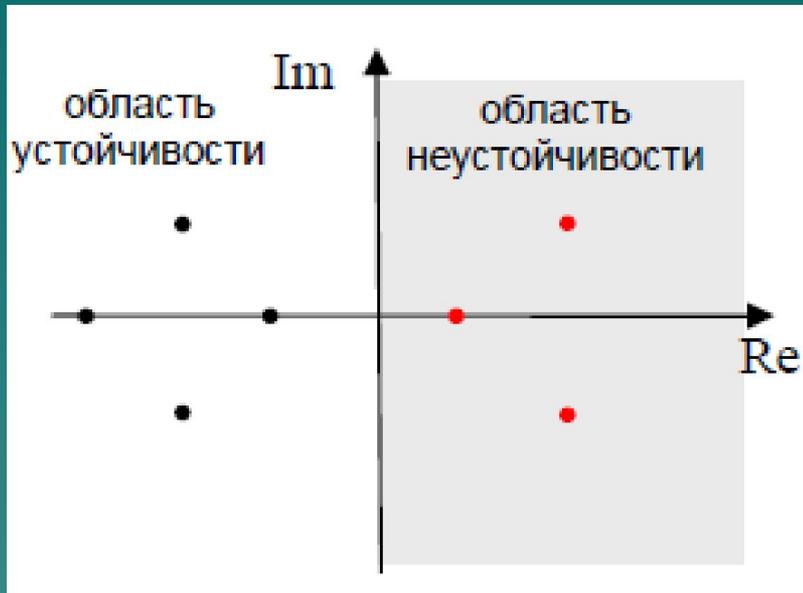
# Комплексные корни.

$$P_{1,2} = -\alpha \pm j\beta$$

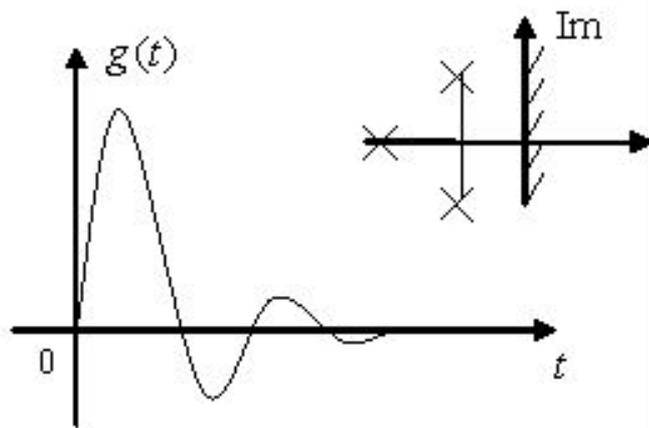
$$C_1 e^{-(\alpha+j\beta)t} + C_2 e^{-(\alpha-j\beta)t} = C_i e^{-\alpha t} \sin(\beta t + \phi) \quad (1)$$



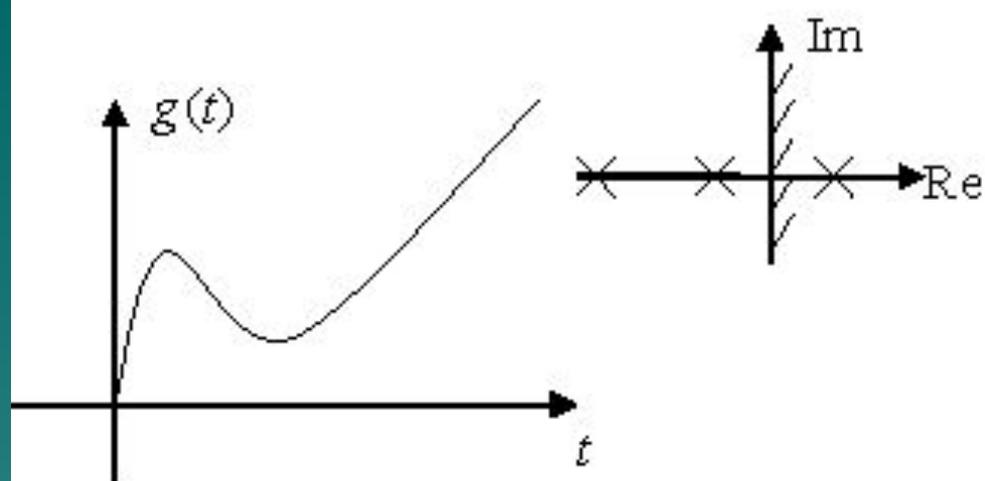
Корни характеристического уравнения можно представить в виде точек на комплексной плоскости



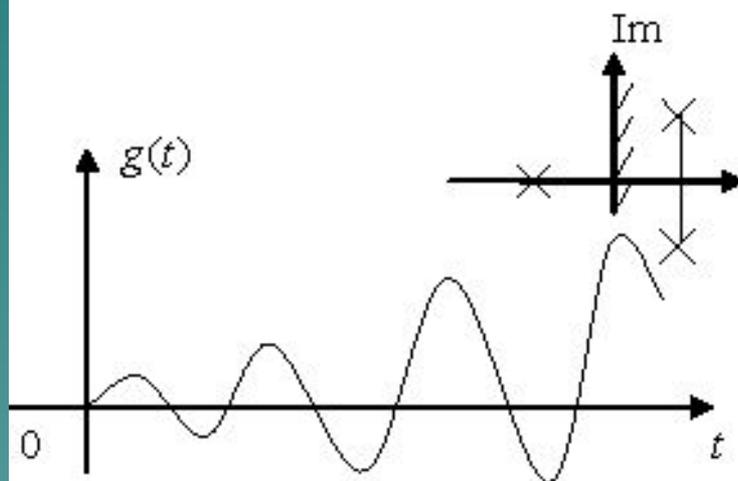
Для устойчивости системы необходимо и достаточно, чтобы все корни лежали слева от мнимой оси плоскости корней. Если хотя бы один корень окажется справа от мнимой оси, то система будет неустойчивой. Мнимая ось в плоскости корней представляет собой границу устойчивости. Вся левая полуплоскость является областью устойчивости.



Расположение комплексно-сопряженных корней в устойчивой системе.



Расположение корней неустойчивой системы



Расположение комплексно-сопряженных корней в неустойчивой системе.

# Алгебраические критерии устойчивости

## Необходимое условие устойчивости

Необходимым (но не достаточным) условием устойчивости системы любого порядка является положительность всех коэффициентов характеристического уравнения.

$$a_0(p - p_1)(p - p_2) \dots (p - p_n) = 0 \quad (1)$$

$$a_0(P + \alpha_1)(P + \alpha_2) \dots (P + \alpha_n) = 0 \quad (2)$$

$$a_0(P + \alpha - j\beta)(P + \alpha + j\beta) = (P + \alpha)^2 + \beta^2 \quad (3)$$

Для систем первого и второго порядков необходимое условие устойчивости является и достаточным условием устойчивости, поскольку в этом случае при положительных коэффициентах характеристического уравнения все его корни являются левыми. Однако для систем третьего и высшего порядков положительность коэффициентов характеристического уравнения является необходимым условием устойчивости, но не достаточным. В этом случае все вещественные корни характеристического уравнения левые, комплексные же корни могут быть и правыми.

# Критерий Гурвица

$$A(p) = a_0 p^n + a_1 p^{n-1} + \dots + a_{n-1} p + a_n$$

$$H_5 = \begin{bmatrix} a_1 & a_3 & a_5 & 0 & 0 \\ a_0 & a_2 & a_4 & 0 & 0 \\ 0 & a_1 & a_3 & a_5 & 0 \\ 0 & a_0 & a_2 & a_4 & 0 \\ 0 & 0 & a_1 & a_3 & a_5 \end{bmatrix} \quad (a_0 > 0)$$

- 1) по главной диагонали слева направо выставляются все коэффициенты характеристического уравнения от  $a_1$  до  $a_n$ ;
- 2) от каждого элемента диагонали вверх и вниз достраиваются столбцы определителя так, чтобы индексы убывали сверху вниз;
- 3) на место коэффициентов с индексами меньше нуля или больше  $n$  ставятся нули.

# Критерий Гурвица

Критерий Гурвица. Для того система автоматического управления была устойчива, необходимо и достаточно чтобы все определители Гурвица были положительные.

Для устойчивости полинома необходимо, чтобы все его коэффициенты были положительными. Поэтому достаточно проверить только  $n - 1$  первых определителей Гурвица. Например, для  $n=5$  речь идет об определителях.

$$D_1 = a_1 > 0, \quad D_2 = \begin{vmatrix} a_1 & a_3 \\ a_0 & a_2 \end{vmatrix} > 0, \quad D_3 = \begin{vmatrix} a_1 & a_3 & a_5 \\ a_0 & a_2 & a_4 \\ 0 & a_1 & a_3 \end{vmatrix} > 0, \quad D_4 = \begin{vmatrix} a_1 & a_3 & a_5 & 0 \\ a_0 & a_2 & a_4 & 0 \\ 0 & a_1 & a_3 & a_5 \\ 0 & a_0 & a_2 & a_4 \end{vmatrix} > 0.$$

$$D_5 = \det H_5 = a_5 D_4$$

# Критерий устойчивости Михайлова

Критерий устойчивости Михайлова предназначен для оценки устойчивости системы по его характеристическому уравнению.

Порядок расчета устойчивости по критерию Михайлова:

Записывается характеристическое уравнение замкнутой системы:

$$F(p) = a_n p^n + a_{n-1} p^{n-1} + \dots + a_1 p + a_0 .$$

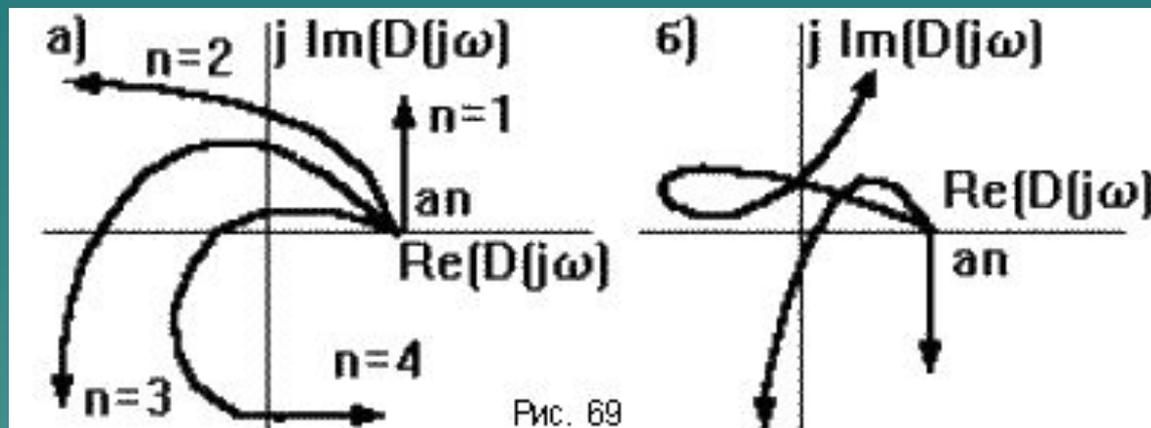
Производится замена  $p = j\omega$  и выделяются реальная  $P(\omega)$  и мнимая  $Q(\omega)$  слагаемые.

В осях координат  $P(\omega)$ ,  $jQ(\omega)$  при изменении  $\omega$  от 0 до  $+\infty$  строят характеристический частотный вектор (годограф Михайлова).

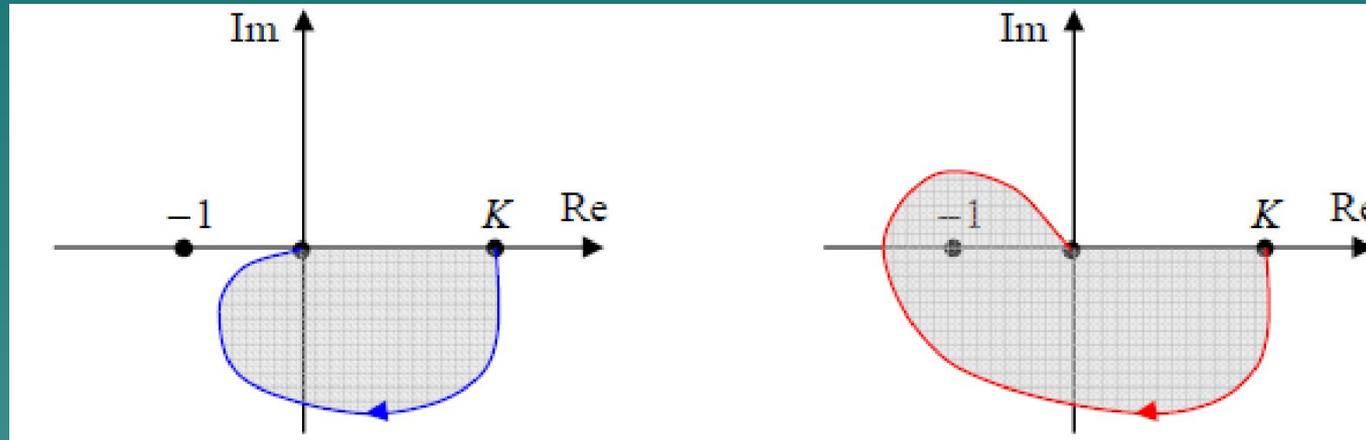
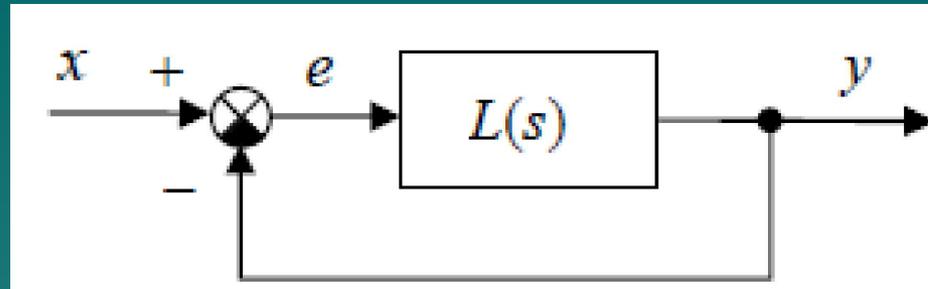
По виду годографа Михайлова судят об устойчивости системы. Устойчивые годографы проходят поочередно  $n$  квадрантов. На границе устойчивости системы годограф проходит через начало координат.

# Критерий устойчивости Михайлова

Для устойчивости САУ необходимо и достаточно, чтобы годограф Михайлова при изменении частоты  $\omega$  от 0 до  $\infty$  начинался при  $\omega = 0$  на вещественной положительной полуоси комплексной плоскости и обходил только против часовой стрелки (в положительном направлении) последовательно  $n$  квадрантов, где  $n$  – порядок характеристического уравнения системы.

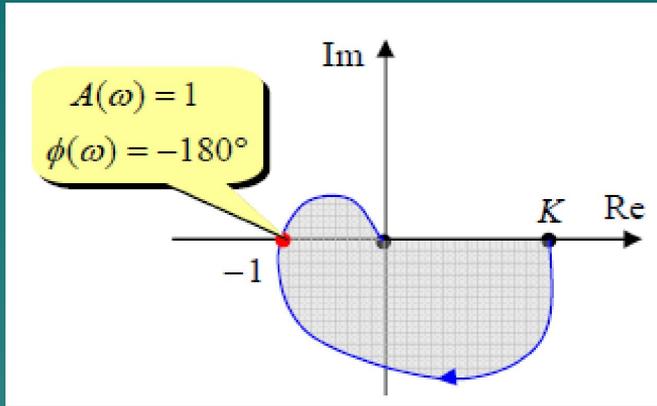


# Критерий Найквиста

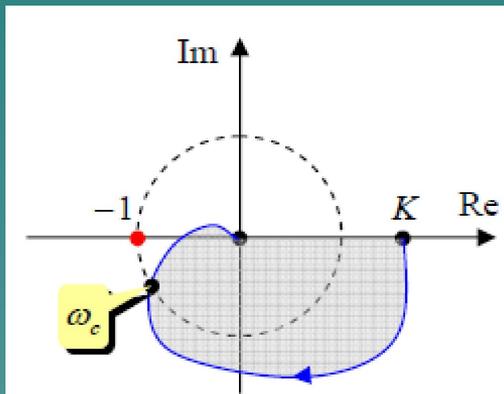


Система устойчива тогда и только тогда, когда годограф не охватывает точку  $(-1; 0)$ .

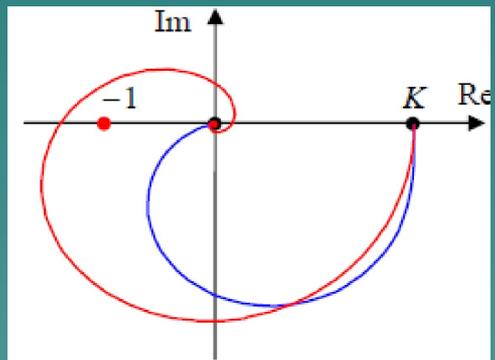
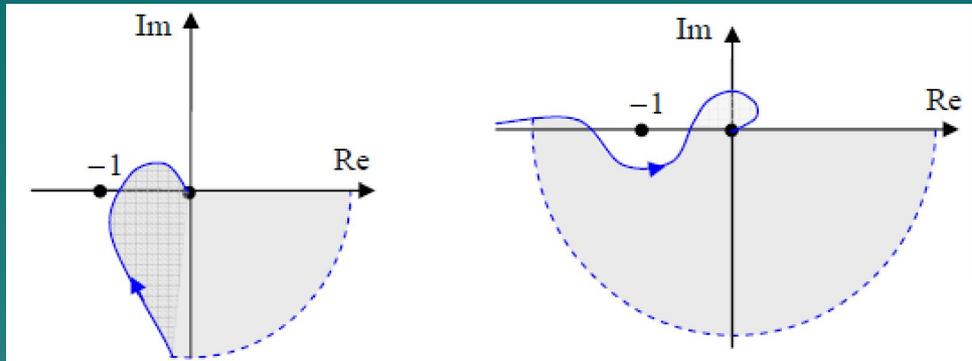
# Критерий Найквиста



Выражение «система находится на границе устойчивости» означает, что частотная характеристика проходит через точку  $(-1; 0)$ .

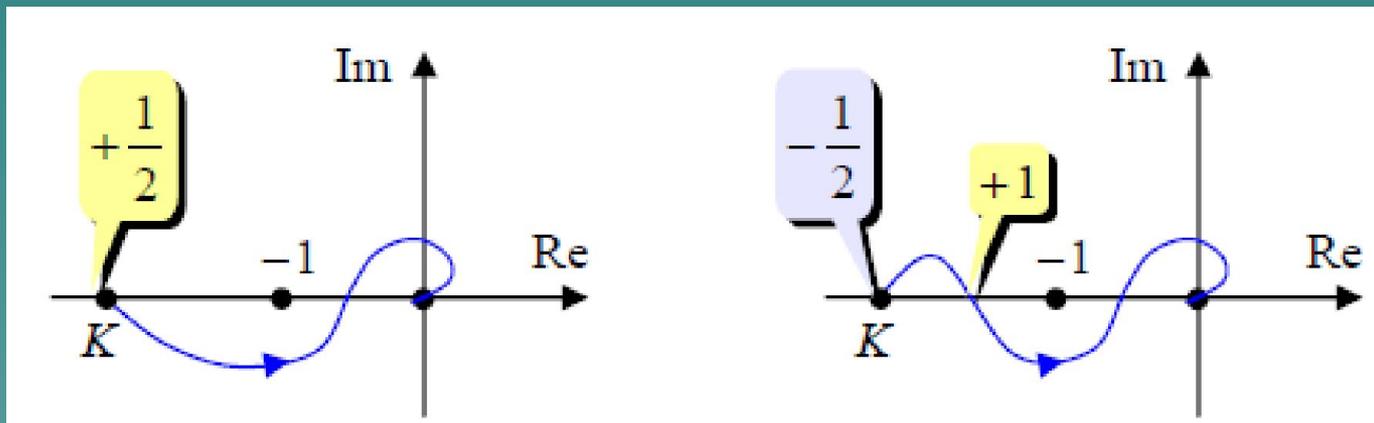


Частота  $\omega_c$ , для которой  $A(\omega_c) = 1$ , называется **частотой среза**. Для устойчивой системы значение фазы на частоте среза должно быть больше, чем  $-180^\circ$ ; в этом случае годограф не охватит точку  $(-1; 0)$ .



Если разомкнутая система неустойчива и её характеристический полином имеет  $l$  правых корней, то для того, чтобы замкнутая система была устойчивой, необходимо и достаточно, чтобы АФХ разомкнутой системы при изменении  $\omega$  от  $0$  до  $\infty$  охватывала бы точку с координатами  $(-1, j0)$  в положительном направлении  $l/2$  раз.

Для того, чтобы замкнутая система была устойчива, необходимо и достаточно, чтобы разница между числом положительных и отрицательных переходов была равна  $l/2$ , где  $l$  – число неустойчивых полюсов функции  $W(j\omega)$ . Начальная точка на оси абсцисс левее точки  $(-1; 0)$  считается за половину перехода.

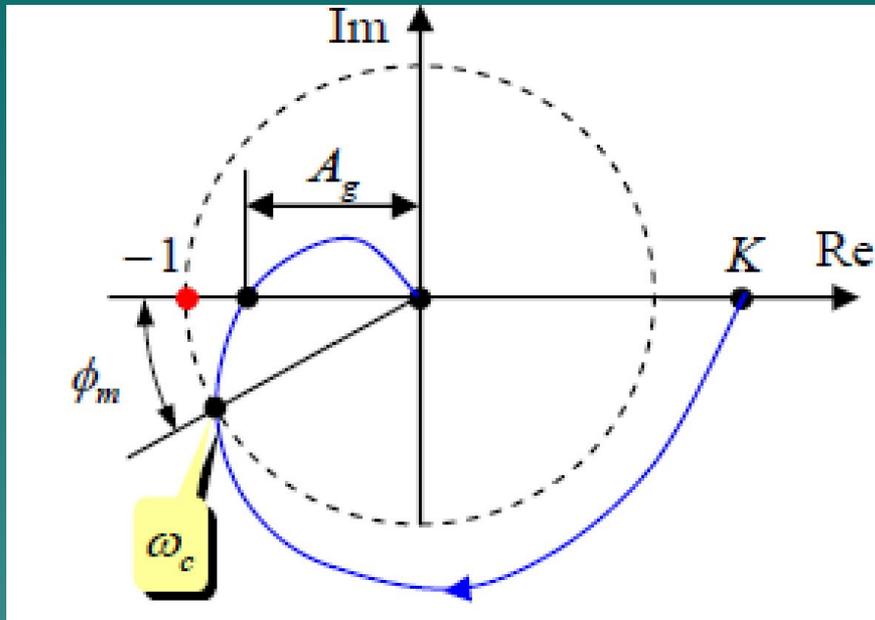


# Оценка качества процесса управления

## Оценка качества по временным и частотным характеристикам

1. Критерии, используемые для оценки точности работы системы в различных типовых режимах. Точность работы определяется ошибкой управления.
  2. Критерии, определяющие величину запаса устойчивости.
  3. Показатели, характеризующие быстродействие системы. Под быстродействием понимают быстроту реагирования системы на задающие и возмущающие воздействия.
  4. Интегральные оценки качества.
- 

# Показатели характеризующие запас устойчивости САУ.



## Запас устойчивости по амплитуде

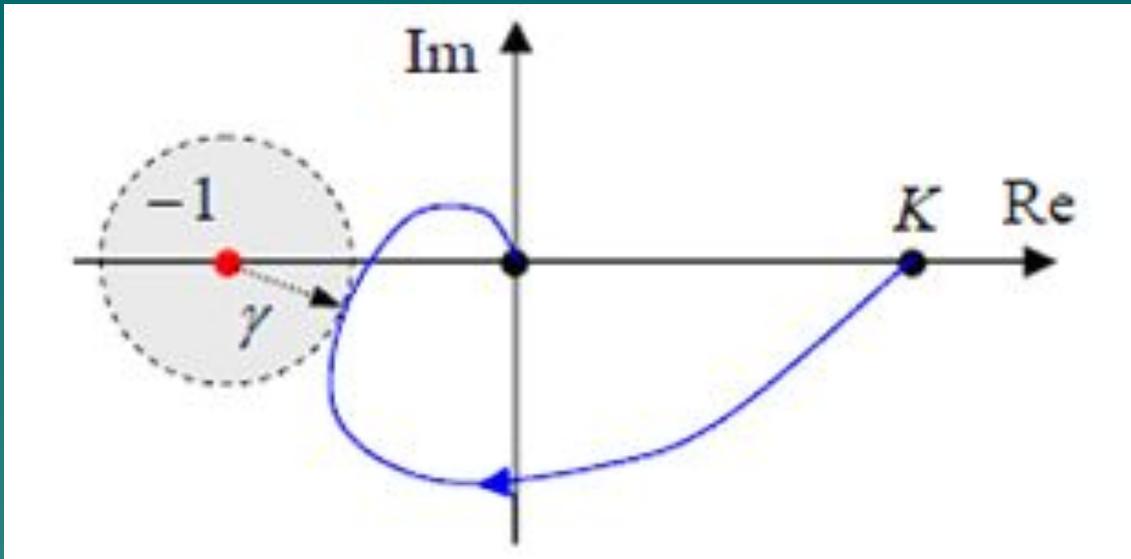
$g_m$  – это дополнительное усиление контура, которое необходимо, чтобы вывести систему на границу области устойчивости. Эта величина измеряется в децибелах

$$g_m = 20 \lg(1/A_g)$$

где фазовая характеристика равна  $-180^\circ$ . В практических задачах нужно обеспечивать запас по амплитуде не менее 6 дБ.

## Запас устойчивости по фазе

это дополнительный сдвиг фазы который необходим для того, чтобы вывести систему на границу устойчивости. Он определяется на *частоте среза*. Запас по фазе должен быть не менее  $30^\circ$ .



# Показатели, определяемые по виду переходной характеристики.

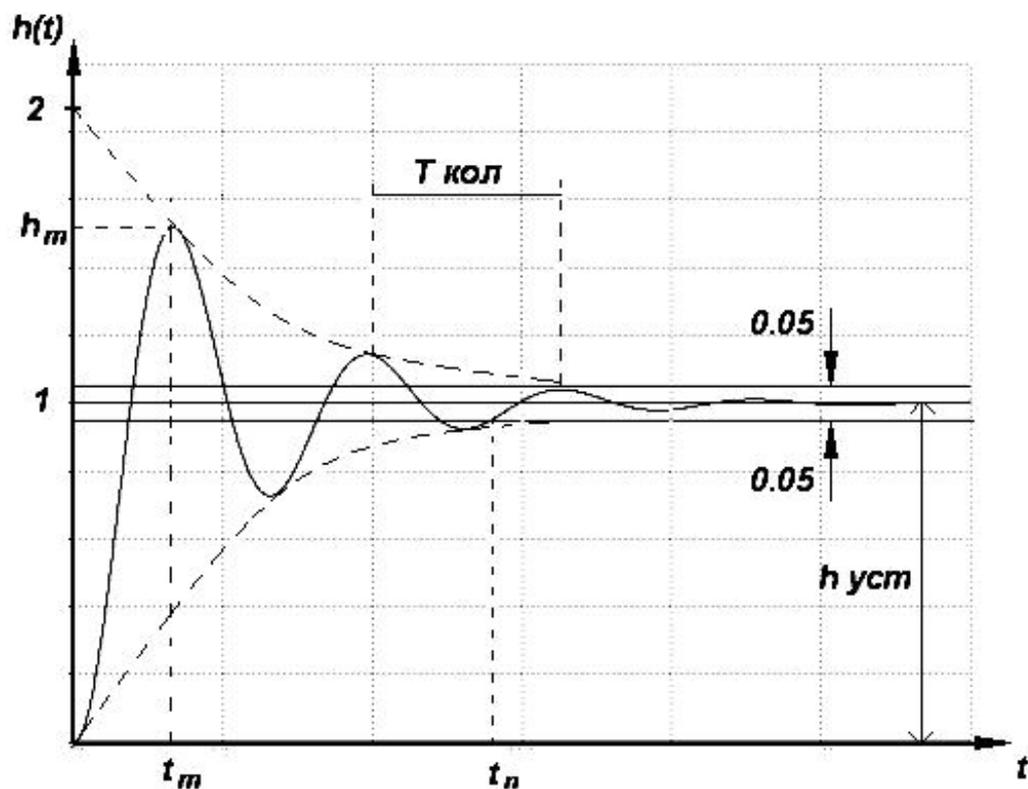


Рис. 2.28. Показатели качества, определяемые по виду переходной характеристики.

$$\sigma = \frac{h_{max} - h_{уст}}{h_{уст}} \cdot 100\%$$

$$t_{\Pi} \cong r \cdot \frac{2\pi}{\omega_m}$$

$$K = \frac{|h_{max 1} - h_{уст}|}{|h_{max 2} - h_{уст}|}$$

$t_{\Pi}$  – это момент времени, когда переходная характеристика входит в трубку 5% и больше из нее не выходит

$$|h(t) - h_{уст}| \leq \Delta, \quad \Delta = 0,05h_{уст}$$

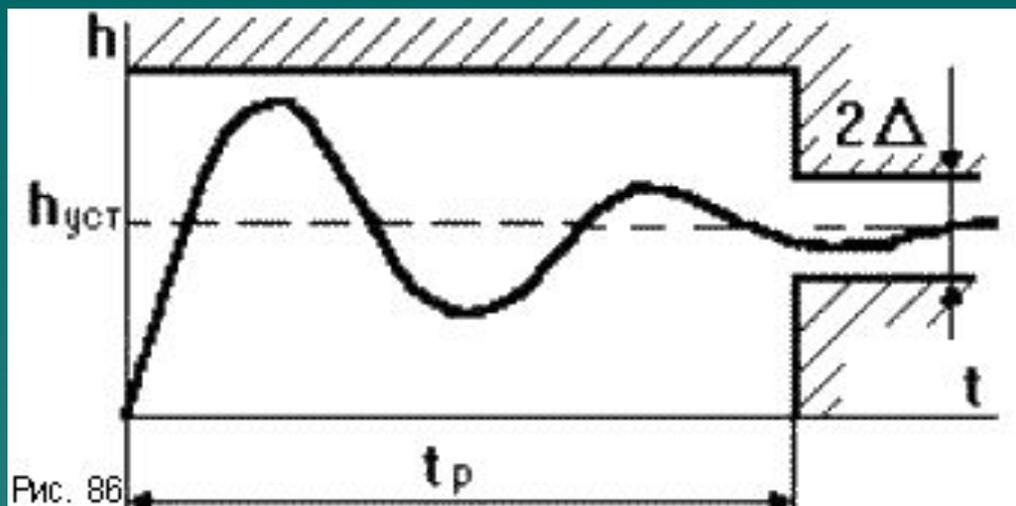


Рис. 86

### Статическая ошибка

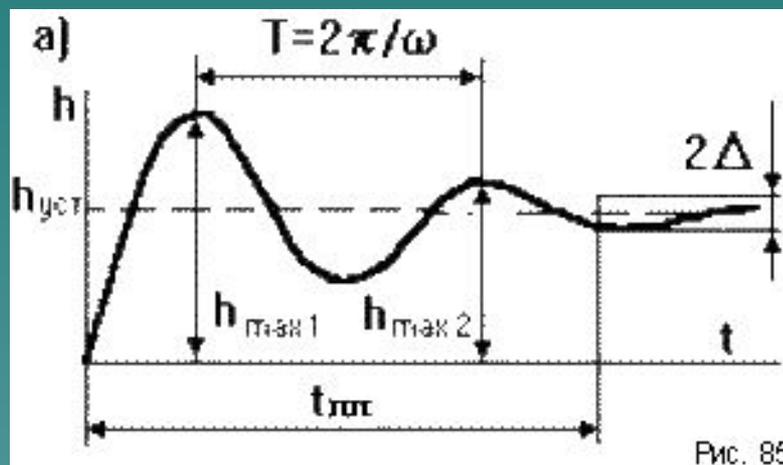
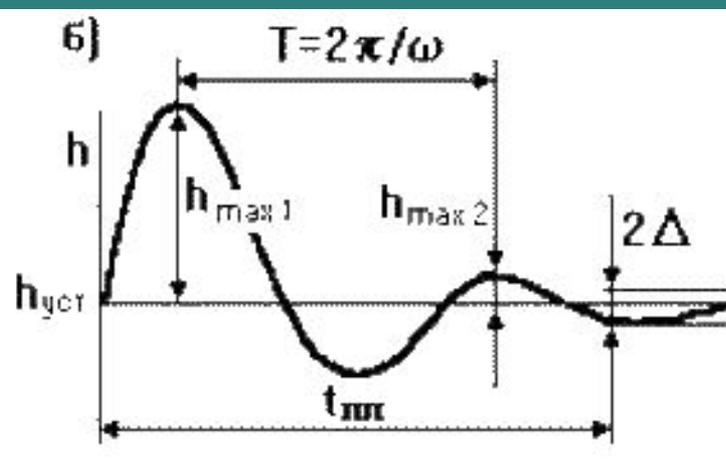


Рис. 85



$$e_{уст} = y_0 - y_{уст} = -h_{уст}$$

Показатели качества, определяемые по виду амплитудно – частотной характеристики системы в замкнутом состоянии

$$W_3(p) = \frac{W(p)}{1+W(p)}$$

$$W_3(j\omega) = W(p)|_{s=j\omega} = A_3(\omega) \cdot \exp(j\varphi_3(\omega))$$

$$A_3(\omega) = |W_3(p)|_{p=j\omega} = \left| \frac{W(j\omega)}{1+W(j\omega)} \right|$$

$$M = \frac{\max A_3(\omega)}{A_3(0)}$$

$$M \cong \max A_3(\omega) = A_3(\omega_m)$$

$$T_{\text{кол}} \cong \frac{2\pi}{\omega_m}$$

$$t_{\Pi} \cong r \cdot \frac{2\pi}{\omega_m}$$

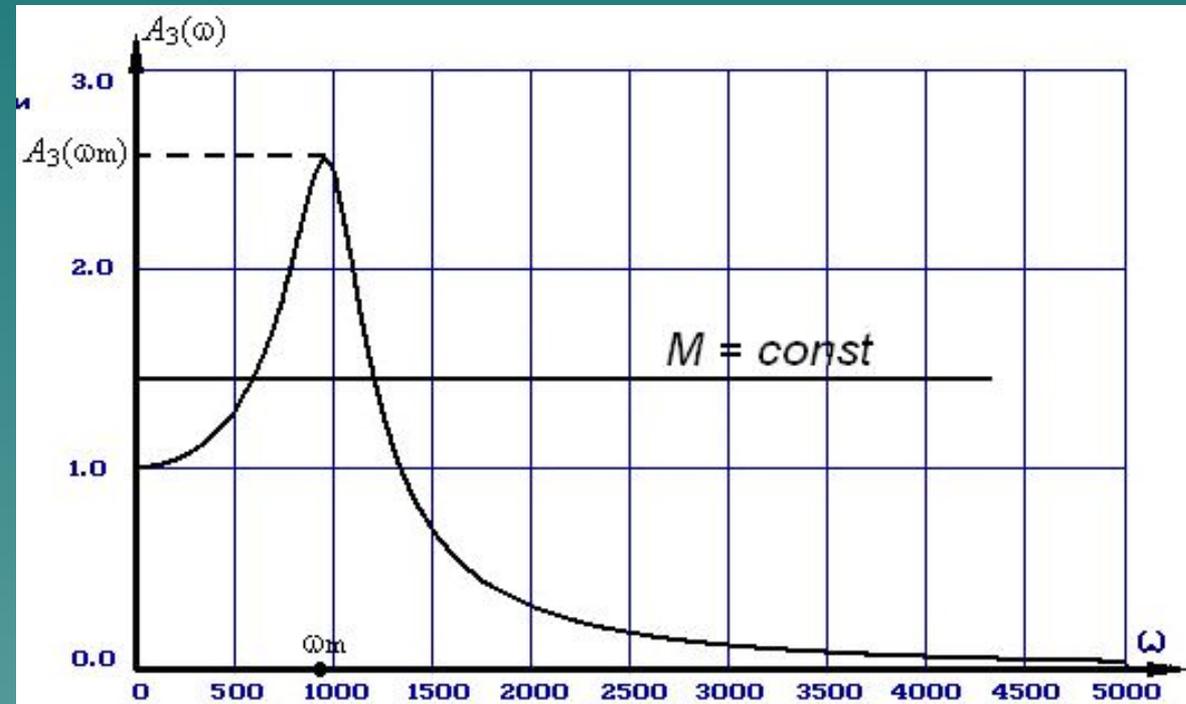
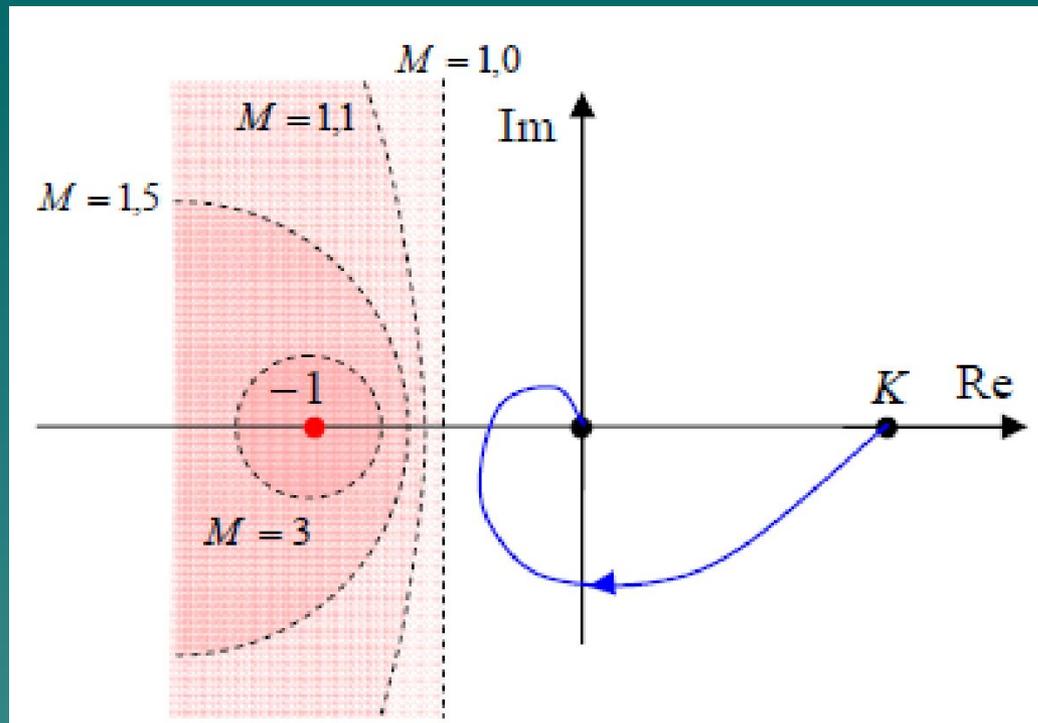


Рис. 2.29. АЧХ системы в замкнутом состоянии

	$\sigma$	$M$	$r$
Слабоколебательная система	<15%	<1,2	<1
Среднеколебательная система	15 ÷ 30%	1,2 ÷ 1,7	1 ÷ 2
Сильноколебательная система	30 ÷ 50%	1,7 ÷ 2,5	3 ÷ 4

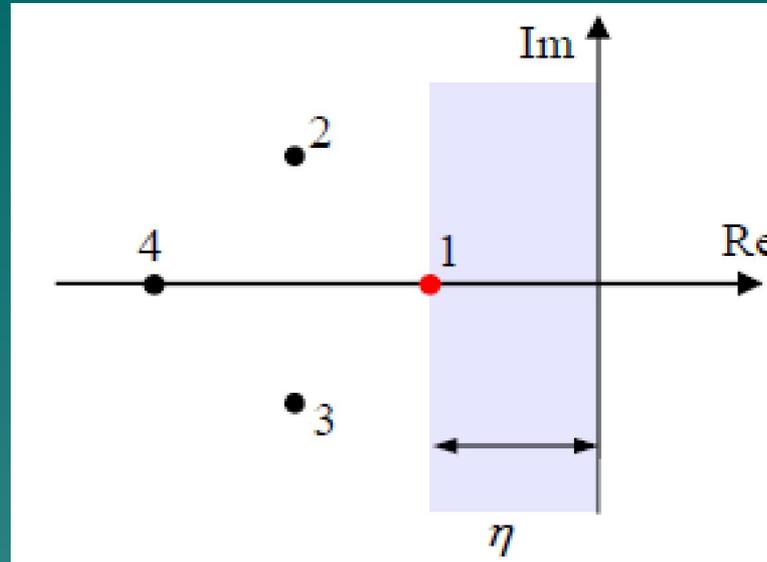


Для каждого значения  $M$  можно нарисовать «запретную области», в которую не должна заходить частотная характеристика *разомкнутой системы*, если ее показатель колебательности должен быть меньше  $M$ .

$$R = \frac{M}{M^2 - 1}$$

$$\left( -\frac{M^2}{M^2 - 1}; 0 \right)$$

# Корневые оценки качества

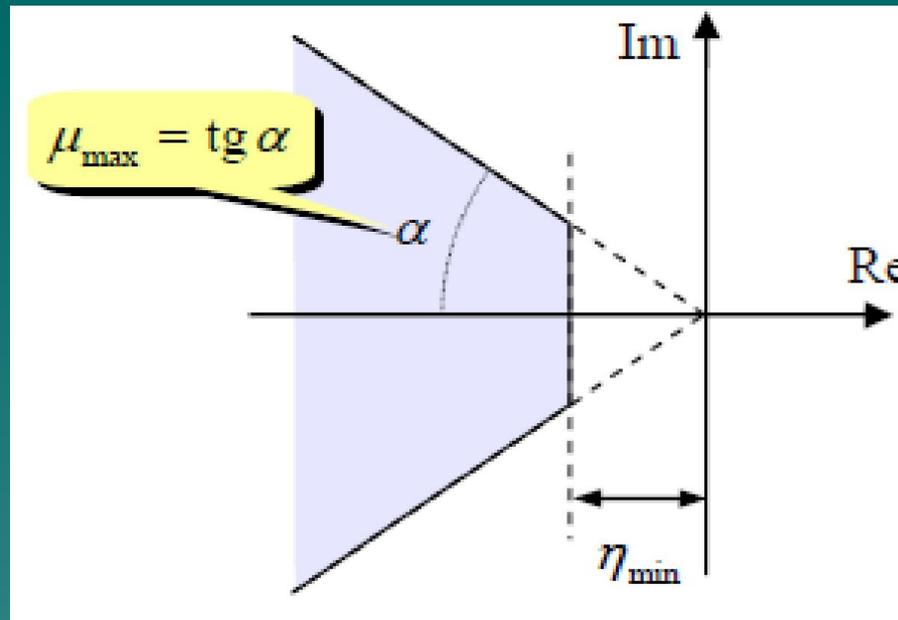


Быстродействие системы определяется степенью устойчивости  $\eta$  – так называется расстояние мнимой оси до ближайшего корня

$$t_n = \frac{3}{\eta} \quad - \text{ время переходного процесса}$$

$$\mu = \left| \frac{\beta}{\alpha} \right|.$$

Параметр, определяющий скорость затухания колебаний в системе, называется колебательностью.



Линии постоянной колебательности – это лучи, выходящие из начала координат. При проектировании систем обычно требуется обеспечить быстродействие не ниже заданного и колебательность не выше заданной.