

ДИФФЕРЕНЦИАЛЬНЫЕ УРАВНЕНИЯ ФИЗИЧЕСКИХ СИСТЕМ

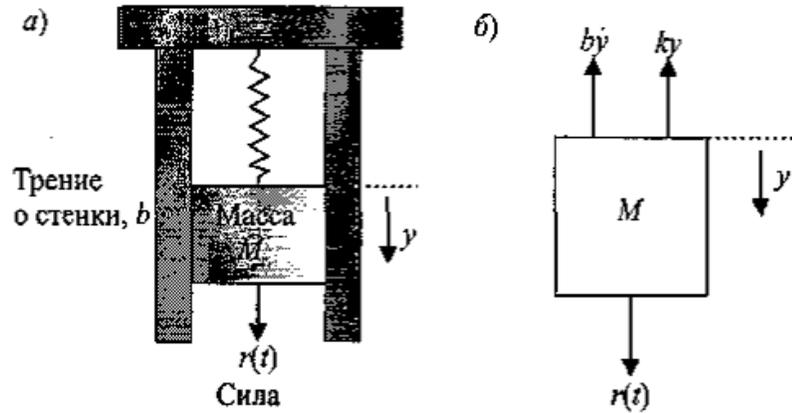


Рис. 1

(а) Система пружина-масса с демпфированием

(б) Условное обозначение

$$M \frac{d^2 y(t)}{dt^2} + b \frac{dy(t)}{dt} + ky(t) = r(t), \quad v(t) = \frac{dy(t)}{dt}.$$

$$M \frac{dv(t)}{dt} + bv(t) + k \int_0^t v(t) dt = r(t).$$

$$y(t) = K_1 e^{-\alpha_1 t} \sin(\beta_1 t + \theta_1).$$

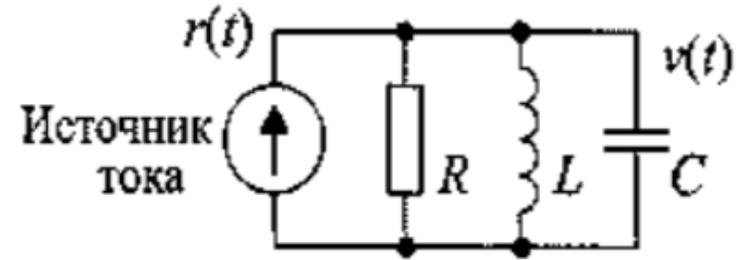


Рис.2. RLC - цепь

$$\frac{v(t)}{R} + C \frac{dv(t)}{dt} + \frac{1}{L} \int_0^t v(t) dt = r(t).$$

$$v(t) = K_2 e^{-\alpha_2 t} \cos(\beta_2 t + \theta_2).$$

(для случая \$r(t)=1\$)

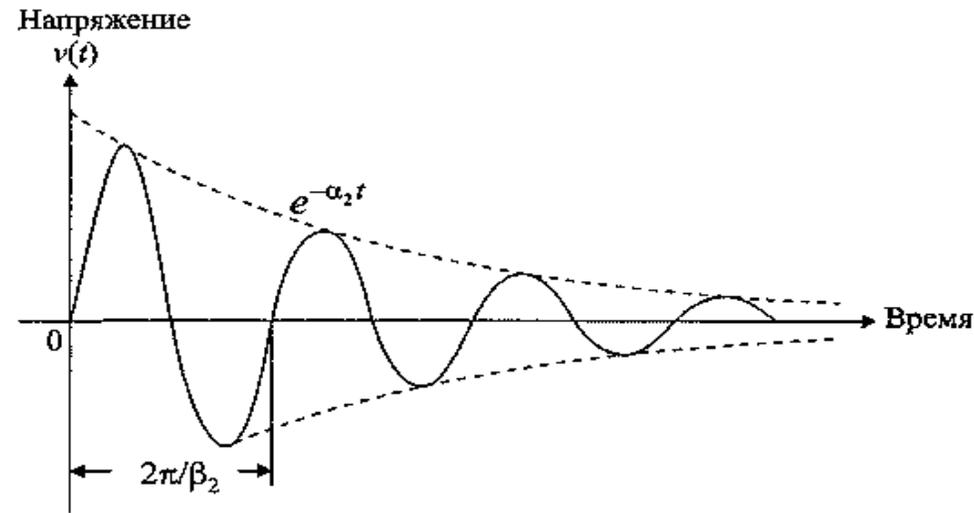


Рис.3. Типичное решение для недодемпфированной системы

Передаточная функция. Применяем преобразование Лапласа:
 $Ms^2Y(s) + bsY(s) + kY(s) = R(s)$

$$\frac{\text{выход}}{\text{вход}} = G(S) = \frac{Y(S)}{R(S)} = \frac{1}{MS^2 + bs + k}$$

$$G(S) = \frac{K_1}{TS^2 + T_1S + 1}$$

Передаточная функция существует только для линейных стационарных (с постоянными параметрами) систем. В нестационарных системах один или несколько параметров зависят от времени, поэтому преобразованием Лапласа воспользоваться нельзя. Передаточная функция описывает поведение системы в терминах вход-выход и не несет никакой информации о внутренних переменных и характере их изменения.

Типы звеньев и их характеристики

$$W(S) = \frac{k_1 N(S)}{L(S)}$$

1. Позиционные звенья – $N(S)$ и $L(S)$ в качестве свободных членов имеют 1 и для этих звеньев статическая характеристика имеет вид: $x_2 = k_1 x_1$ и называется позиционной:

- идеальное усилительное безынерционное звено

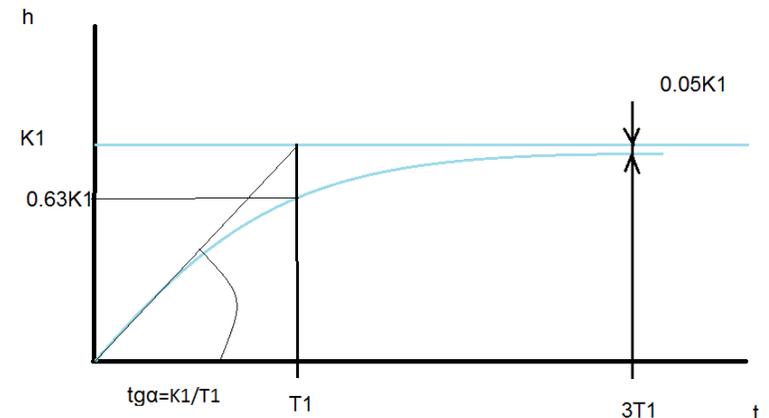
- апериодическое инерционное звено

$$W(S) = \frac{x_2(S)}{x_1(S)} = k_1$$

А) Передаточная функция $W(S) = \frac{k_1}{T_1 S + 1}$

В) Переходная функция

$$h(t) = L^{-1} \left[\frac{1}{S} \frac{W(S)}{S} \right] = L^{-1} \left[\frac{k_1}{S(T_1 S + 1)} \right] = k_1 (1 - e^{-\frac{t}{T_1}}) \cdot 1(t)$$



Типы звеньев и их характеристики

С) ИПФ

$$W(t) = \frac{dh(t)}{dt} = \frac{k_2}{T_1} e^{-\frac{t}{T_1}}$$

Д) АФЧХ

$$W(j\omega) = \frac{k_1}{T_1 j\omega + 1} = U(\omega) + jV(\omega) \Rightarrow \frac{k_1}{T_1 j\omega + 1} \cdot \frac{T_1 j\omega - 1}{T_1 j\omega - 1} =$$

$$= \frac{k_1}{T_1^2 \omega^2 + 1} + j \frac{k_1 T_1 \omega}{T_1^2 \omega^2 + 1} \Rightarrow A(\omega) = |W(j\omega)| = \sqrt{U^2 + V^2} = \frac{k_1}{\sqrt{T_1^2 \omega^2 + 1}}$$

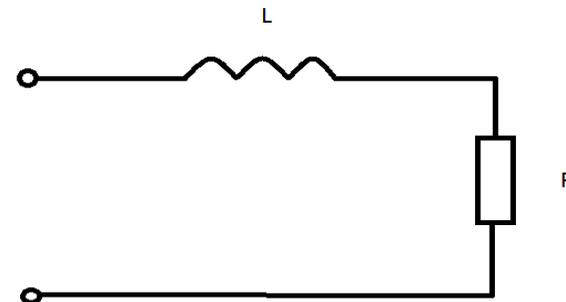
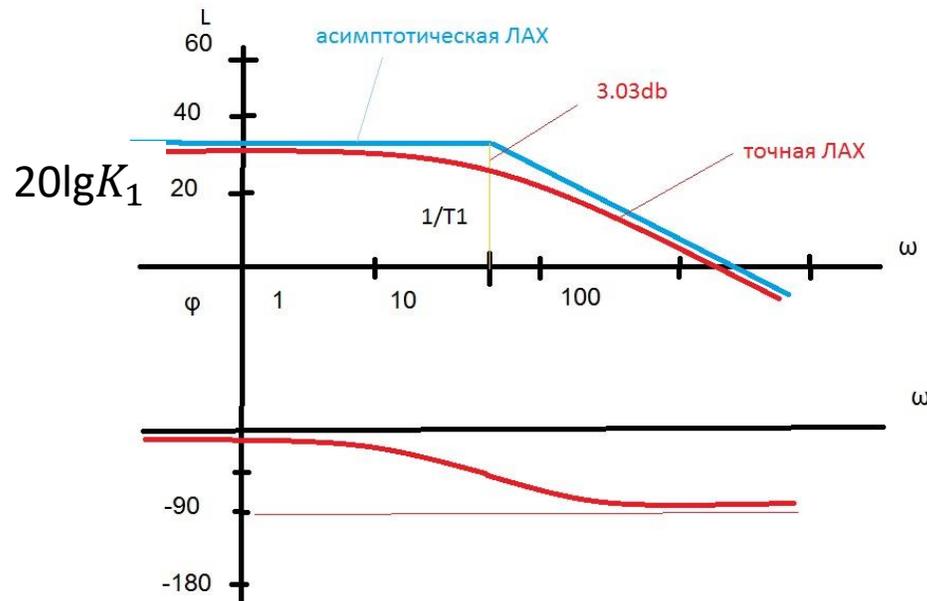
$$\varphi(\omega) = \arg W(j\omega) = \arctg \frac{V}{U} = -\arctg T_1 \omega$$

Е) ЛАФЧХ

$$L(\omega) = 20 \lg A = 20 \lg k_1 - 20 \lg \sqrt{T_1^2 \omega^2 + 1}$$

при $\omega \rightarrow 0$ $L = 20 \lg k_1$ горизонтальная прямая

при $\omega \rightarrow \infty$ $L = 20 \lg k_1 - 20 \lg T_1 \omega$ прямая с наклоном -20db/дек



X1=U, X2=i

Типы звеньев и их характеристики

- апериодическое звено 2-го порядка

$$A) \quad W(S) = \frac{k}{T_2^2 S^2 + T_1 S + 1}, \quad T_1 \geq 2T_2$$

$$\lambda_{1,2} = -\frac{T_1 \pm \sqrt{T_1^2 - 4T_2^2}}{2T_2^2} \Rightarrow W(S) = \frac{k}{(T_3 S + 1)(T_4 S + 1)}$$

- колебательное звено

$$A) \quad W(S) = \frac{k}{T_2^2 S^2 + 2T_1 S + 1}, \quad T_1 < 2T_2$$

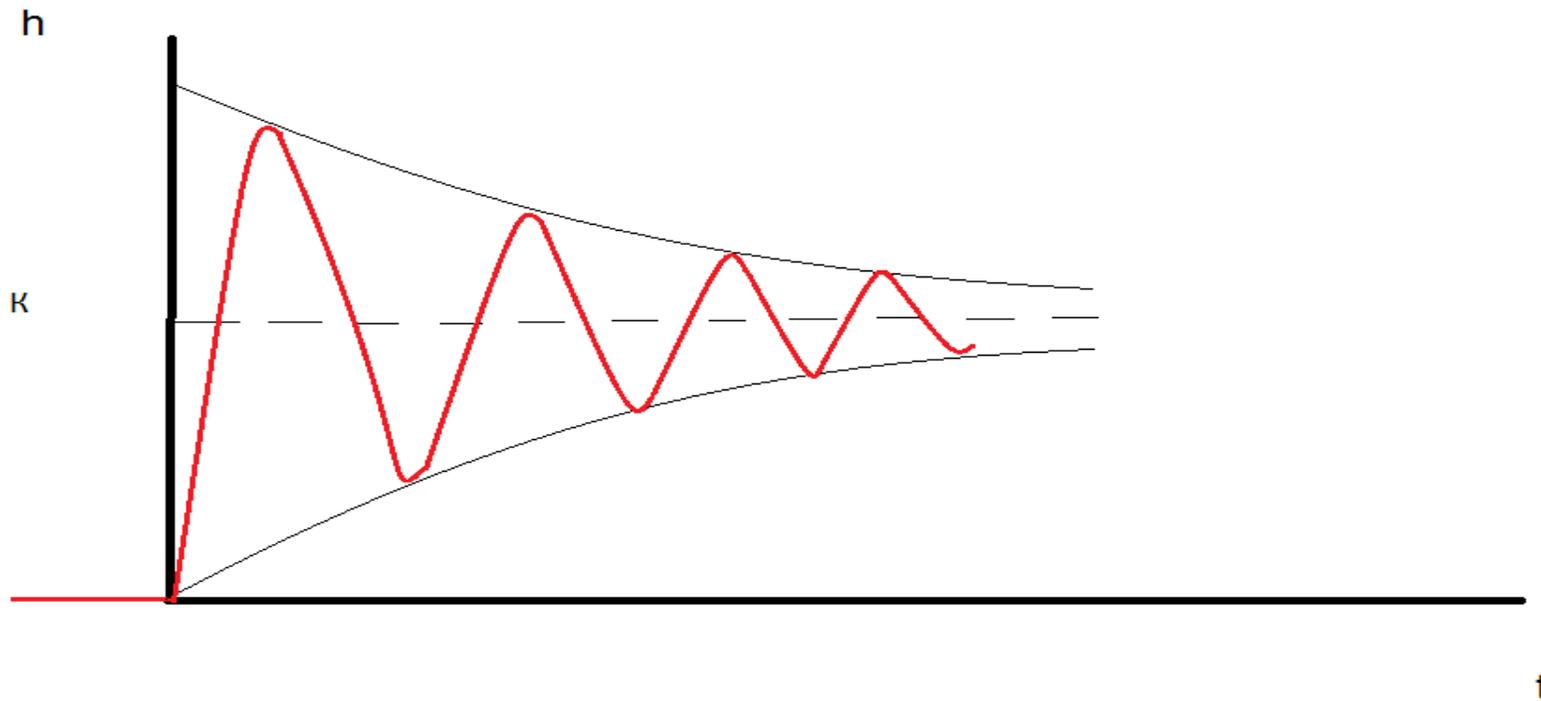
корни характеристического уравнения комплексные, а для записи передаточной функции используется следующий вид:

$$W(S) = \frac{k}{T^2 S^2 + 2\xi T S + 1}$$

где T - постоянная времени колебательного звена, ξ - много названий (коэффициент затухания, декремент затухания, коэффициент демпфирования);

Типы звеньев и их характеристики

$$\text{В) } h(t) = k(1 - e^{-\frac{\xi}{T}t}) \left(\cos \frac{\sqrt{1-\xi^2}}{T}t + \frac{\xi}{\sqrt{1-\xi^2}} \sin \frac{\sqrt{1-\xi^2}}{T}t \right), \quad t > 0$$



Типы звеньев и их характеристики

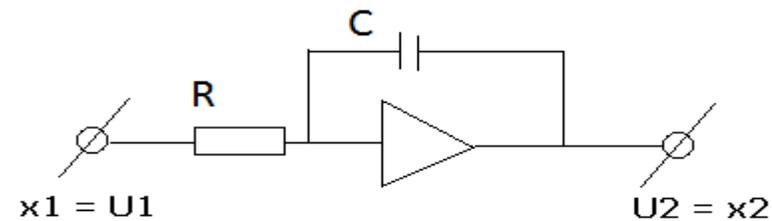
2. Интегрирующие $W(S) = \frac{k_u L(S)}{S^v N(S)}$

где v - порядок астатизма, $N(S)$ и $L(S)$ в качестве свободных членов имеют 1. Звенья, содержащие интеграторы, называются астатическими.

k_u - коэффициент передачи по скорости, $k_u \dot{x}_2 = x_1$. Статическое уравнение связывает установившееся значение скорости и постоянное значение входного воздействия. $t \rightarrow \infty$ ($S \rightarrow 0$) таким образом задаётся установившийся режим. В статическом (установившемся) режиме k_u "как бы" соответствует статическому $k = \infty$

- идеальное интегрирующее звено

A) $W(S) = \frac{k_u}{S}$



Типы звеньев и их характеристики

3. Дифференцирующие

$$W(S) = \frac{K_g S^k L(S)}{N(S)} = \frac{x_2(S)}{x_1(S)}$$

- идеальное дифференцирующее звено

A) $W(S) = K_g S$

B) $h(t) = K_g \delta(t), \quad t > 0$

C) $\omega(t) = K_g \frac{d\delta(t)}{dt}, \quad t > 0$

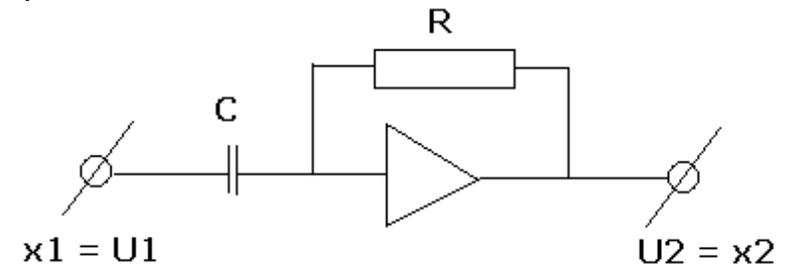
бесконечный рост амплитуды с ростом частоты требует бесконечного роста энергии, следовательно, в реальных системах такой вид характеристики возможен лишь в ограниченном диапазоне частот

D) $W(j\omega) = jK_1\omega$

$A(\omega) = K_1\omega, \quad \varphi = +90^\circ$

E) $L(\omega) = 20 \lg K_g + 20 \lg \omega, \quad \varphi(\omega) = 90^\circ$

положительная фаза означает опережение сигнала на выходе по отношению к сигналу на входе. Физически это означает, что, как следует из уравнения звена, оно реагирует на скорость изменения входного сигнала, а не на сам входной сигнал. То есть, данное звено реагирует на тенденцию (обладает свойством предвидения).



Типы звеньев и их характеристики

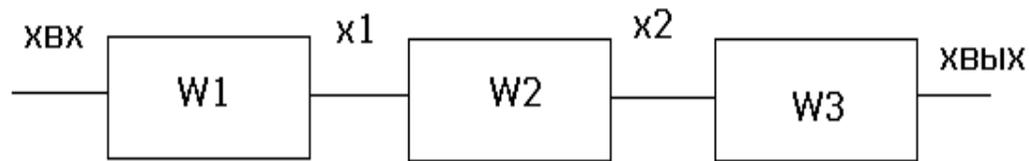
- реальное дифференцирующее звено

$$A) \quad W(S) = \frac{KS}{TS + 1}$$

ОСНОВНЫЕ ХАРАКТЕРИСТИКИ СИСТЕМ

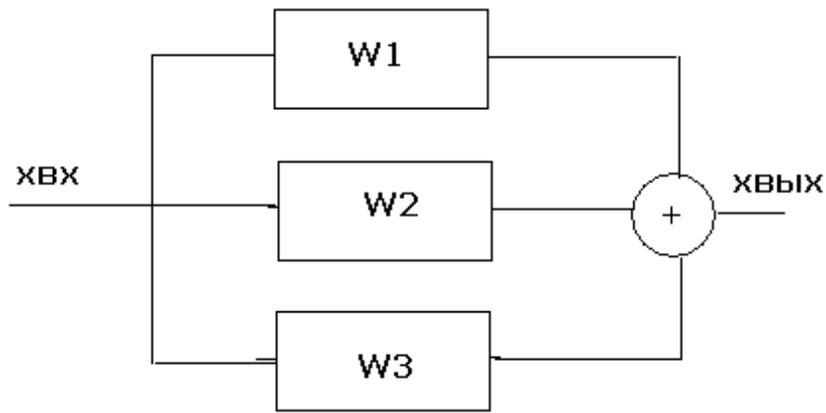
Преобразование систем

1. Цепь из последовательно соединенных звеньев



$$W(S) = \frac{x_{\text{вых}}(S)}{x_{\text{вх}}(S)} = \prod_{i=1}^n W_i(S)$$

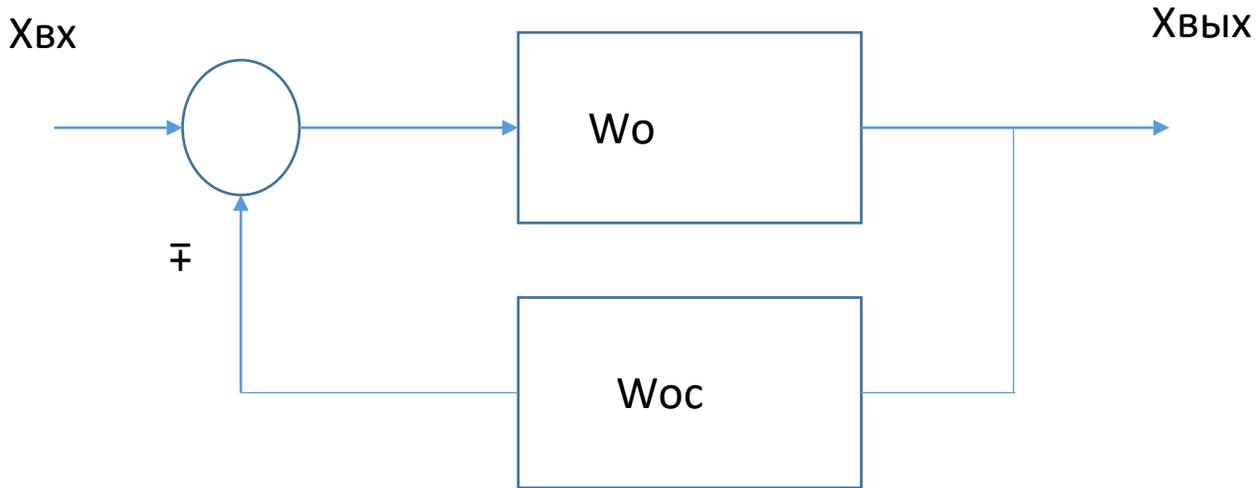
2. Цепь из параллельно соединенных звеньев



$$W(S) = \sum_{i=1}^n W_i(S)$$

ОСНОВНЫЕ ХАРАКТЕРИСТИКИ СИСТЕМ

3. Местная обратная связь



$$W(S) = \frac{X_{\text{ВЫХ}}(S)}{X_{\text{ВХ}}(S)} = \frac{W_o}{1 \pm W_o W_{oc}}$$

При расчёте САР используются следующие передаточные функции:

1) **главная передаточная функция (ГПС)** – показывает нам нашу управленческую задачу

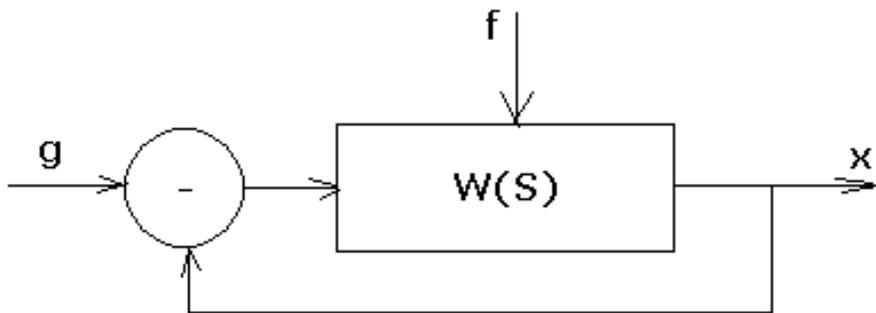
при $f = 0$ и равняется
$$W(S) = \frac{x(S)}{g(S)} = \frac{W(S)}{1 + W(S)}$$

2) **передаточная функция по ошибке** – с какой точностью мы обрабатываем входной сигнал:

$$W(S) = \frac{\varepsilon(S)}{g(S)} = \frac{1}{1 + W(S)}$$

3) **передаточная функция по возмущению** – каким образом возмущение пробирается на

выход, при $g = 0$ и равна
$$W(S) = \frac{x(S)}{f(S)} = \frac{M(S)}{1 + W(S)}$$
, где $M(S)$



Процесс управления и требования к нему

Процесс управления определяется решением системы дифференциальных уравнений замкнутой системы относительно регулируемой величины $X(t)$.

$$x(t) = x_{\text{собств}}(t) + x_{\text{вынужд}}(t)$$

$x_{\text{собств}}(t) = C_i e^{\lambda_i t}$ C_i - определяется по начальным условиям, его значение определяется после добавления частного решения $x_{\text{вынужд}}(t)$, то есть, в полном решении, поэтому форма собственного движения, которая и является переходным процессом в системе, зависит не только от корней характеристического уравнения (хотя эта зависимость главная), но и от вида правой части (от вынужденного движения).

Форма вынужденного движения определяет точность системы управления, то есть, установившаяся ошибка в системе равняется $\varepsilon_{\text{уст}} = x_{\text{вынужд}}(t) - g(t)$, а полное значение ошибки в системе это просто $\varepsilon_{\text{полн}} = x(t) - g(t)$.

Процесс управления и требования к нему

В результате, с точки зрения протекания процесса управления, требования к системе управления задаются по следующим трём компонентам:

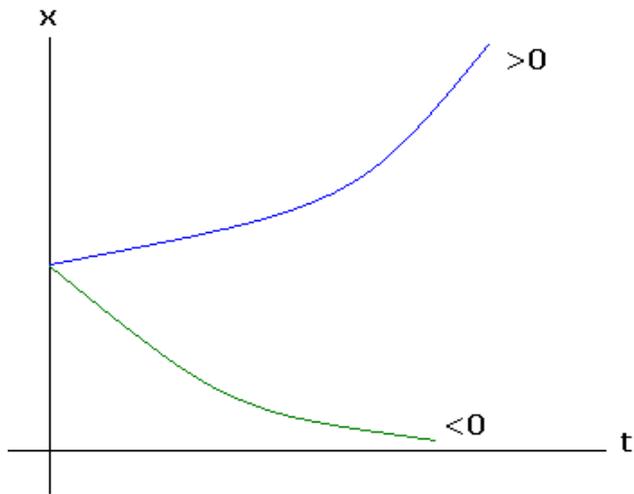
- 1) установившаяся ошибка – определяет точность системы, задаётся в установившемся режиме (после окончания переходного процесса);
- 2) устойчивость системы – качественный показатель, гарантирующий сходимость или затухание переходного процесса;
- 3) качество переходного процесса;

Устойчивость

Устойчивость – свойство работоспособности системы . С другой стороны, это требование затухания переходного процесса.

Рассмотрим свойство устойчивости идеальных линейных систем (которых в природе не существует). Устойчивость идеальной линейной системы: $x_{cob}(t) \rightarrow 0$ при $t \rightarrow \infty$.

$$x_{cobств}(t) = C_i e^{\lambda_i t}$$



Условие устойчивости линейной системы заключается в том, чтобы все корни характеристического полинома системы лежали бы в левой полуплоскости плоскости корней.

Система, имеющая пару чисто мнимых корней, находится на границе устойчивости и не относится ни к неустойчивым, ни к устойчивым. В таких системах возникают колебательные режимы с постоянной амплитудой и частотой;

$$\lambda_i = a \pm jb$$

$$C e^{a+jb} + C e^{a-jb} = C e^{at} \sin(bt + \varphi)$$

