

## Лекция №2

## §1.2. Математические модели САУ в комплексной области

## Основные операции с комплексными числами

$$j = \sqrt{-1}$$

$z$  – комплексное число располагается на координатной плоскости  $+Oj$  под углом  $\varphi$  к оси  $+$   $a$  и  $b$  – проекции отрезка от начала координат к точке  $z$  на оси  $+$  и  $j$  соответственно

$$z = a + jb$$

$$z = Ze^{j\varphi}$$

$$z = Z\cos\varphi + jZ\sin\varphi$$

$$Z = \sqrt{a^2 + b^2}$$

$$Z = |z|$$

$$\varphi = \arctg(b/a)$$

$$\varphi = \arg(z)$$

$$a = Z\cos\varphi$$

$$b = Z\sin\varphi$$

1) Сложение

$$z_1 = a_1 + jb_1$$

$$z_2 = a_2 + jb_2$$

$$z_1 + z_2 = (a_1 + a_2) + j(b_1 + b_2)$$

2) Умножение

$$z_1 \times z_2 = Z_1 \times Z_2 \times e^{j(\varphi_1 + \varphi_2)} = (a_1 + jb_1) \times (a_2 + jb_2) = a_1a_2 + ja_1b_2 + jb_1a_2 - b_1b_2 = (a_1a_2 - b_1b_2) + j(a_1b_2 + b_1a_2)$$

3) Комплексно сопряжённые

$$z = a + jb$$

$$z^* = a - jb$$

4) Убрать  $j$  из знаменателя – умножить числитель и знаменатель на комплексно сопряженное

$$(a + bj)/(c + jd) = ((a + jb)(c - jd))/((c + jd)(c - jd)) = (...)/(c^2 + d^2)$$

## Преобразование Лапласа

Применяется для упрощения решения дифференциальных уравнений, описывающих движение/динамику САУ.

Цель преобразования – произвести замену переменных в ДУ так, что бы она привела к алгебраическим уравнениям.

Задачи:

1. Замена переменных

2. Решение алгебраических уравнений в области изображения

3. Обратный переход во временную область

Если есть некоторая функция оригинал  $f(t)$ , то её изображение в комплексной области определяется формулой  $f(s) = \int[0..\infty](e^{-st} \times f(t) dt)$  – прямое преобразование Лапласа.

Пример:

Пусть

$$f(t) = dx(t)/dt$$

Тогда

$$f(s) = \int[0..\infty](e^{-st} \times (dx(t)/dt) \times dt) = s \int[0..\infty](e^{-st} \times dx(t)) - x(0) = sx(s) - x(0)$$

$$x(t) \rightleftharpoons x^*(s)$$

$$dx(t)/dt \rightleftharpoons sx(s) - x(0)$$

$$d^2x(t)/dt^2 \rightleftharpoons s^2x(s) - sx(0) - x(0)$$

Обратное преобразование Лапласа определяется формулой:

$$f(t) = 1/(2\pi j) \times \int[C-j\infty..C+j\infty](e^{st} \times f(s) ds)$$

Этот интеграл вычисляется с помощью формулы вычетов.

Вычетом некоторой функции  $x(s)$  в изолированной особой точке (это точка в которой функция обращается в 0 или в  $\infty$ ) называется число  $1/(2\pi j) \times \int[C](x(s) ds)$ , где  $C$  – достаточно малая окружность вокруг изолированной области. Вычетов у функции столько, сколько

особых точек. Если функция обращается в  $\infty$  – вычет называется полюсом, если в 0 – то нулём.

1) Полюсы функции не кратные

res – вычет

$s_i$  – полюс

$$\text{res} \times e^{st} \times x(s) = \lim_{s \rightarrow s_i} (e^{st} \times x(s) \times (s - s_i))$$

$$x(s) = 1/(s \times (s+1)) \neq x(t) \text{ -?}$$

$$s_1 = 0$$

$$s_2 = -1$$

$$x(t) = \lim_{s \rightarrow 0} (e^{st} \times 1/(s \times (s+1))) \times (s-0) + \lim_{s \rightarrow -1} (e^{st} \times 1/(s \times (s+1))) \times (s+1) = 1 + (-1e^{-t}) = 1 - e^{-t}$$

2) Полюсы функции кратные

$k_i$  – кратность полюса  $i$

$$\text{res} \times e^{st} \times x(s) = 1/(k_i - 1)! \times \lim_{s \rightarrow s_i} ((d^{(k_i-1)} / ds^{(k_i-1)}) [x(s)(s - s_i)^{k_i} e^{st}])$$

### §1.2.1. Передаточные функции САУ

$$a_0 y(t) + a_1 y'(t) + \dots + a_n y^{(n)}(t) = b_0 x(t) + \dots + b_m x^{(m)}(t) \quad (2)$$

$n \geq m$  для физически реализуемых систем

Применим к этому уравнению прямое преобразование Лапласа

$L\{(2)\}$

$$a_0 y(s) + a_1 s y(s) + \dots + a_n s^n y(s) = b_0 x(s) + b_1 s x(s) + \dots + b_m s^m x(s) \quad (3)$$

$$(a_0 + a_1 s + \dots + a_n s^n) y(s) = (b_0 + b_1 s + \dots + b_m s^m) x(s)$$

$$y(s) = (b_0 + b_1 s + \dots + b_m s^m) / (a_0 + a_1 s + \dots + a_n s^n) \times x(s) \quad (4)$$

(4) – вход-выходное соотношение для САУ в области изображения

$$w(s) = (b_0 + b_1 s + \dots + b_m s^m) / (a_0 + a_1 s + \dots + a_n s^n)$$

$$w(s) = y(s)/x(s) \quad (5)$$

(5) – передаточная функция (ПФ) САУ, её функция отношение изображения выхода

ко входу

ПФ – отношение изображения выхода ко входу при нулевых начальных условиях.

Свойства:

1. ПФ является дробно-рациональной функцией.

2.  $n \geq m$

3.  $n$  – это порядок системы

4. Вещественные числа

$a_i, i = 1..n$

$b_k, k = 1..m$

5. Корни числителя являются нулями ПФ

Корни знаменателя называются полюсами ПФ

В общем случае нули и полюсы – комплексные числа. Полюсы обозначаются  $\times$ , нули 0.

Если нули и полюсы располагаются слева от мнимой оси, то они называются левыми, если справа то правыми (sic!), если на мнимой оси, то нейтральные или число мнимые.

Типовые (элементарные – первые 5) звенья

ы

No	Название звена	ПФ звена
1	Усилительное (безынерционное)	$W(s) = K$
2	Дифференцирующее	$W(s) = Ks$
3	Интегрирующее	$W(s) = \frac{K}{s}$
4	Апериодическое 1-го порядка (инерционное)	$W(s) = \frac{K}{Ts + 1}$

5	Форсирующее	$W(s) = K(Ts + 1)$
6	Апериодическое 2-го порядка (все корни вещественные)	$W(s) = \frac{K}{T_2^2 s^2 + T_1 s + 1}; T_1 \geq 2T_2$
7	Колебательное	$W(s) = \frac{K}{T_2^2 s^2 + T_1 s + 1}; T_1 < 2T_2$

### §1.2.2. Структурные схемы и их преобразования

Эти схемы отображают математические модели звеньев системы и их взаимосвязь. Основная задача преобразования этих схем – замена соединения нескольких звеньев одним эквивалентным. Эта задача решается следующими методами:

1. Записью алгебраических уравнений, связывающих вход и выход каждого звена с последующим исключением промежуточных переменных
2. Применением правил преобразования структурных схем
3. Применением метода сигнальных графов

Элементарные преобразования:

Преобразование	Структурная схема	
	Исходная	Эквивалентная
Свертывание последовательного соединения		
Свертывание параллельного соединения		
Свертывание обратной связи		
Перенос узла через звено вперед		
Перенос узла через звено назад		
Перенос сумматора через звено вперед		

Передаточная функция линейных систем – это отношение полиномов  $w(s) = b(s)/a(s)$ . Тогда передаточная функция замкнутой системы (когда нет звена на обратной цепи)  $\Phi(s) = w(s)/(1+w(s))$

$$\Phi(s) = (b(s)/a(s))/(1 + b(s)/a(s)) = (b(s)/a(s))/((a(s)+b(s))/a(s)) = b(s)/(a(s)+b(s))$$

Иногда необходимо определить передаточную функцию не только между входом и выходом системы, а между произвольными сигналами (н-р, между ошибкой и выходом или между возмущением и выходом).

$$\varepsilon(s) = x(s) - y(s)$$

$$y(s) = w(s) \times \varepsilon(s)$$

$$\varepsilon(s) = x(s) - w(s) \times \varepsilon(s)$$

$$\varepsilon(s) + w(s) \times \varepsilon(s) = x(s)$$

$$(1 + w(s)) \times \varepsilon(s) = x(s)$$

$$\varepsilon(s) = 1/(1 + w(s)) \times x(s)$$

$$\Phi_\varepsilon(s) = 1/(1 + w(s))$$