

## 19. Качество на САУ. Точност в установен режим.

Устойчивостта е важно условие за работоспособността на САУ, но не е достатъчно. Затихването на преходния процес (ПП) може да е толкова бавно и/или грешката в установен режим да е толкова голяма, че системата реално да не може да се използва. Освен да е устойчива, САУ трябва да удовлетворява и определени изисквания за **качество на управлението**.

Качеството на управление се задава чрез:

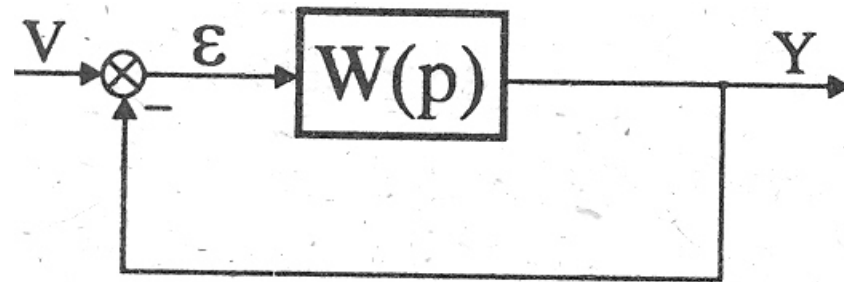
- необходимата точност в установен режим;
- показателите на качеството на преходните процеси.

Методи за изследване на качеството:

- **преки** – показателите се определят чрез построяване на самия ПП;
- **косвени** – качеството на САУ се оценява, без да се изчислява ПП (използват се за целите на *синтеза*).

# 1. Точност в установен режим – изчисляване на грешката $\varepsilon$

$$\varepsilon(t) = v(t) - y(t)$$



При  $t \rightarrow \infty$ ,  $\varepsilon(t)$  може да се определи чрез теоремата за крайната стойност на оригинала:

$$\varepsilon(\infty) = \lim_{t \rightarrow \infty} \varepsilon(t) = \lim_{p \rightarrow 0} p \varepsilon(p)$$

$\varepsilon(p)$  изразено чрез  $v(p)$  и  $W(p)$  е:

$$\varepsilon(p) = W_{\varepsilon, v}(p) v(p) = \frac{1}{1 + W(p)} v(p)$$

Следователно:

$$\varepsilon(\infty) = \lim_{p \rightarrow 0} \left[ p \frac{1}{1 + W(p)} v(p) \right]$$

## 2. Грешки при типови въздействия

Грешката на системата в установен режим зависи от вида и големината на входното въздействие. Разглеждат се следните входни въздействия:

$v(t) = c \cdot 1(t); \quad v(t) = c \cdot t; \quad v(t) = c \cdot t^2; \quad \Rightarrow \quad \varepsilon(\infty)$  ще зависи и от вида на сигнала и от неговата “амплитуда”  $c$ .

При сравняване на различни САУ е удобно да се работи с нормализирани грешки:

$$\varepsilon_{\text{норм}} = \frac{\varepsilon(\infty)}{c},$$

при което действителната грешка в установен режим е:

$$\varepsilon(\infty) = \varepsilon_{\text{норм}} c.$$

За същата цел се използват и грешки при типови входни сигнали с единична амплитуда:

$$1(t), t, t^2$$

## 19. Качество на САР. Точност в установен режим.

- (1) **Равновесно състояние** – режим, характерен при системи за стабилизация, на входа на които се подава непроменящо се във времето задание:

$$v(t) = 1(t).$$

След преминаване на ПП, изходът се установява в равновесно състояние, което може и да не съвпада със зададената му стойност. Грешката при такъв входен сигнал се нарича **коэффициент на статизма** или **коэффициент на статичната грешка**  $\varepsilon_s$

Като се има предвид че  $v(p) = \frac{1}{p}$  то грешката е:

$$\varepsilon_s = \lim_{p \rightarrow 0} \left[ p \frac{1}{1 + W(p)} v(p) \right] = \lim_{p \rightarrow 0} \left[ p \frac{1}{1 + W(p)} \frac{1}{p} \right] = \lim_{p \rightarrow 0} \left[ \frac{1}{1 + W(p)} \right]$$

## **(2) Движение с постоянна скорост**

Този режим е типов при анализ на следящи системи.  
Входното въздействие се променя с постоянна скорост:

$$v(t) = t.$$

**Коефициентът на грешка по скорост**  $\varepsilon_v$  се получава след заместване на

$$v(p) = \frac{1}{p^2},$$

$$\varepsilon_v = \lim_{p \rightarrow 0} \left[ p \frac{1}{1 + W(p)} \frac{1}{p^2} \right] = \lim_{p \rightarrow 0} \left[ \frac{1}{p + pW(p)} \right] = \lim_{p \rightarrow 0} \left[ \frac{1}{pW(p)} \right]$$

### (3) **Движение с постоянно ускорение**

Този тип режим се използва по-рядко, главно при анализ на следящи системи с военно предназначение. Входното въздействие е:

$$v(t) = t^2.$$

**Коефициентът на грешка по ускорение**  $\varepsilon_a$  се получава след заместване на образа на  $v(t)$

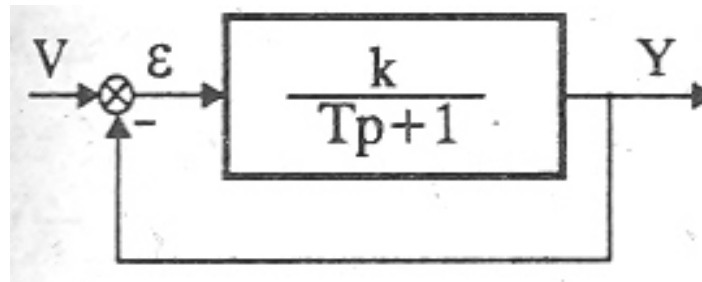
$$v(p) = \frac{1}{p^3},$$

$$\varepsilon_a = \lim_{p \rightarrow 0} \left[ p \frac{1}{1 + W(p)} \frac{1}{p^3} \right] = \lim_{p \rightarrow 0} \left[ \frac{1}{p^2 + p^2 W(p)} \right] = \lim_{p \rightarrow 0} \left[ \frac{1}{p^2 W(p)} \right]$$

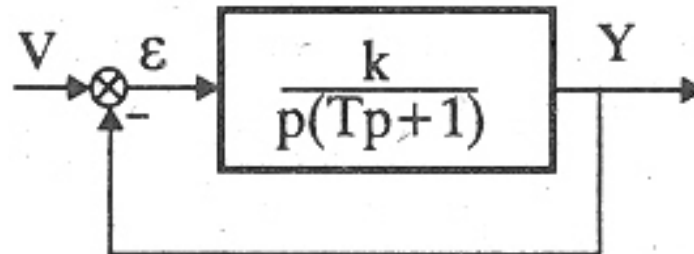
### 3. Пример

Да се определят коефициентите на грешките за следните три САУ:

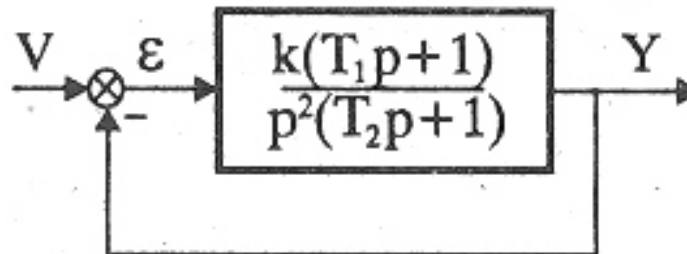
(а)



(б)



(в)



19. Качество на САР. Точност в установив режим.

(a)

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

1)  $v = 1(t); \quad V(p) = \frac{1}{p}$

$$\varepsilon_s = \lim_{p \rightarrow 0} \frac{1}{1 + W(p)} = \lim_{p \rightarrow 0} \frac{1}{1 + \frac{k}{Tp + 1}} = \lim_{p \rightarrow 0} \frac{Tp + 1}{Tp + 1 + k} = \frac{1}{1 + k}$$

2)  $v = t; \quad V(p) = \frac{1}{p^2}$

$$\varepsilon_v = \lim_{p \rightarrow 0} \frac{1}{pW(p)} = \lim_{p \rightarrow 0} \frac{1}{p \frac{k}{Tp + 1}} = \lim_{p \rightarrow 0} \frac{Tp + 1}{pk} = \infty$$

3)  $v = t^2; \quad V(p) = \frac{1}{p^3}$

$$\varepsilon_a = \lim_{p \rightarrow 0} \frac{1}{p^2 W(p)} = \lim_{p \rightarrow 0} \frac{1}{p^2 \frac{k}{Tp + 1}} = \lim_{p \rightarrow 0} \frac{Tp + 1}{p^2 k} = \infty$$



19. Качество на САР. Точност в установен режим.

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

(6)

$$1) \quad v = 1(t); \quad V(p) = \frac{1}{p}$$

$$\varepsilon_s = \lim_{p \rightarrow 0} \frac{1}{1 + W(p)} = \lim_{p \rightarrow 0} \frac{1}{1 + \frac{k}{p(Tp + 1)}} = \lim_{p \rightarrow 0} \frac{p(Tp + 1)}{p(Tp + 1) + k} = 0$$

$$2) \quad v = t; \quad V(p) = \frac{1}{p^2}$$

$$\varepsilon_v = \lim_{p \rightarrow 0} \frac{1}{pW(p)} = \lim_{p \rightarrow 0} \frac{1}{p \frac{k}{p(Tp + 1)}} = \lim_{p \rightarrow 0} \frac{Tp + 1}{k} = \frac{1}{k}$$

$$3) \quad v = t^2; \quad V(p) = \frac{1}{p^3}$$

$$\varepsilon_a = \lim_{p \rightarrow 0} \frac{1}{p^2 W(p)} = \lim_{p \rightarrow 0} \frac{1}{p^2 \frac{k}{p(Tp + 1)}} = \lim_{p \rightarrow 0} \frac{Tp + 1}{pk} = \infty$$

19. Качество на САР. Точност в установен режим.

(В)

$$W(p) = \frac{k(T_1 p + 1)}{p^2 (T_2 p + 1)}$$

$$1) \quad v = 1(t); \quad V(p) = \frac{1}{p}$$

$$\varepsilon_s = \lim_{p \rightarrow 0} \frac{1}{1 + W(p)} = \lim_{p \rightarrow 0} \frac{1}{1 + \frac{k(T_1 p + 1)}{p^2 (T_2 p + 1)}} = \lim_{p \rightarrow 0} \frac{p^2 (T_2 p + 1)}{p^2 (T_2 p + 1) + k(T_1 p + 1)} = 0$$

$$2) \quad v = t; \quad V(p) = \frac{1}{p^2}$$

$$\varepsilon_v = \lim_{p \rightarrow 0} \frac{1}{p W(p)} = \lim_{p \rightarrow 0} \frac{1}{p \frac{k(T_1 p + 1)}{p^2 (T_2 p + 1)}} = \lim_{p \rightarrow 0} \frac{p(T_2 p + 1)}{k(T_1 p + 1)} = 0$$

$$3) \quad v = t^2; \quad V(p) = \frac{1}{p^3}$$

$$\varepsilon_a = \lim_{p \rightarrow 0} \frac{1}{p^2 W(p)} = \lim_{p \rightarrow 0} \frac{1}{p^2 \frac{k(T_1 p + 1)}{p^2 (T_2 p + 1)}} = \lim_{p \rightarrow 0} \frac{T_2 p + 1}{k(T_1 p + 1)} = \frac{1}{k}$$

19. Качество на САУ. Точност в установен режим.

Таблица 1

	а) $W(p) = \frac{k}{Tp + 1}$	б) $W(p) = \frac{k}{p(Tp + 1)}$	в) $W(p) = \frac{k(T_1 p + 1)}{p^2(T_2 p + 1)}$
$\varepsilon_s$ ( $v = 1(t)$ )	$\frac{1}{k + 1}$	0	0
$\varepsilon_v$ ( $v = t$ )	$\infty$	$\frac{1}{k}$	0
$\varepsilon_a$ ( $v = t^2$ )	$\infty$	$\infty$	$\frac{1}{k}$

Коефициентите на грешката  $\varepsilon_s$ ,  $\varepsilon_v$ ,  $\varepsilon_a$ , зависят само от  $k$  и броя на интегриращите звена  $v$ , а не зависят от звената от друг тип, т.е., за произволни САУ от съответния вид се получават същите резултати.

## 19. Качество на САУ. Точност в установен режим.

Най-благоприятен за установената стойност на САУ е режимът “**равновесно състояние**” (  $v(t) = 1(t)$  ). Въпреки това, статическата САУ винаги има грешка  $\varepsilon_s = 1/(1+k)$ , която може да се намали чрез увеличаване на  $k$ .

За астатическите системи  $\varepsilon_s = 0$ .

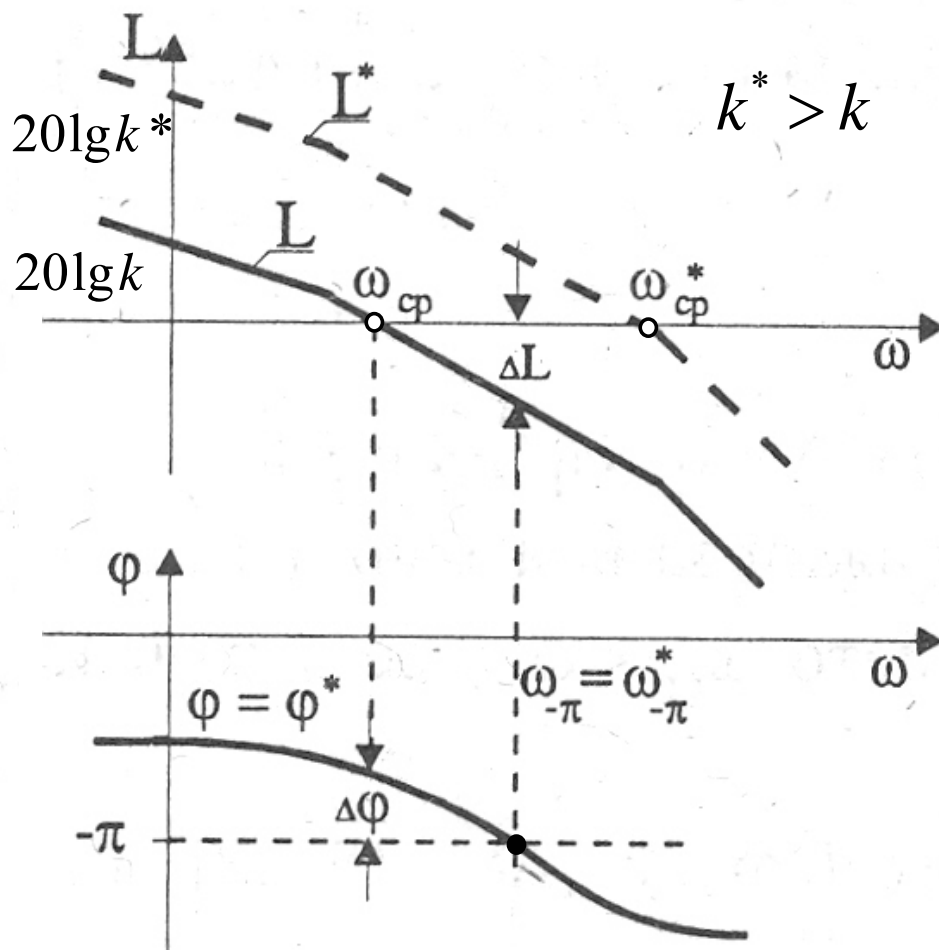
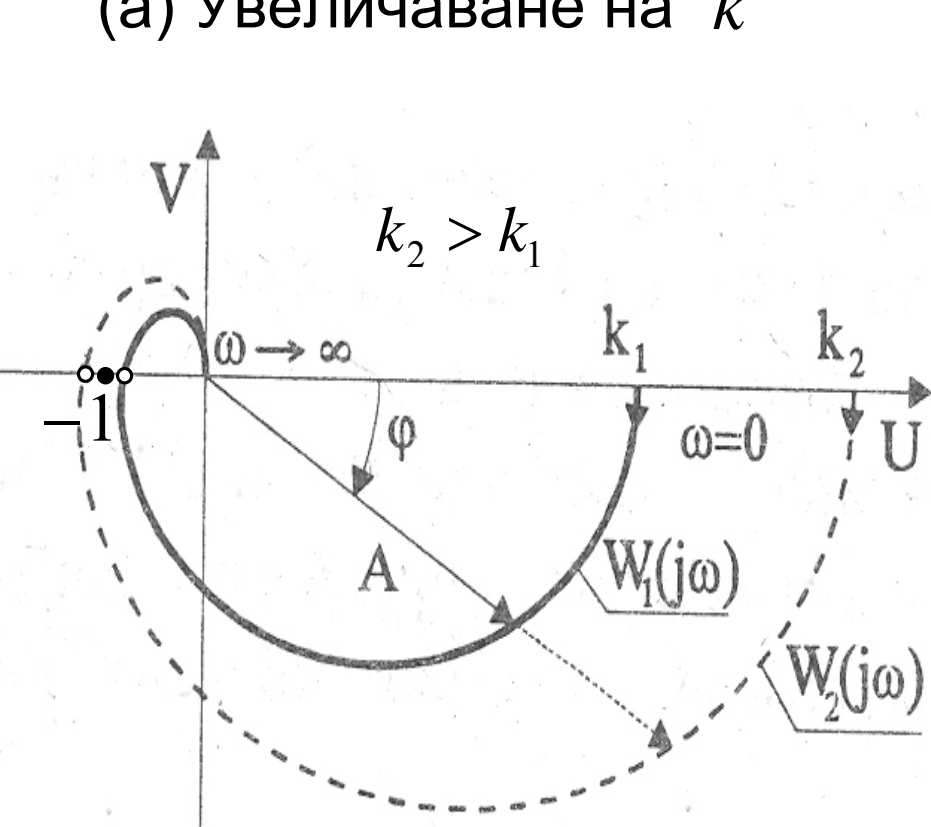
При “**движение с постоянна скорост**” статическата САУ има  $\varepsilon_v \rightarrow \infty$ , т.е., изходът изостава все повече и повече от входа. САУ с  $v = 1$  следи входния сигнал (  $v(t) = t$  ) с грешка  $\varepsilon_v = 1/k$ . Грешката може да се намали чрез увеличаване на  $k$ . САУ с  $v = 2$  следи входния сигнал без грешка  $\varepsilon_v = 0$ .

Най-тежък е режимът “**движение с постоянно ускорение**”. При статическа и астатическа САУ с  $v = 1$ ,  $\varepsilon_a \rightarrow \infty$ . САУ с  $v = 2$  следи входния сигнал (  $v(t) = t^2$  ) с грешка  $\varepsilon_a = 1/k$ . Грешката може да се намали чрез увеличаване на  $k$ .

#### 4. Връзка между точност и устойчивост

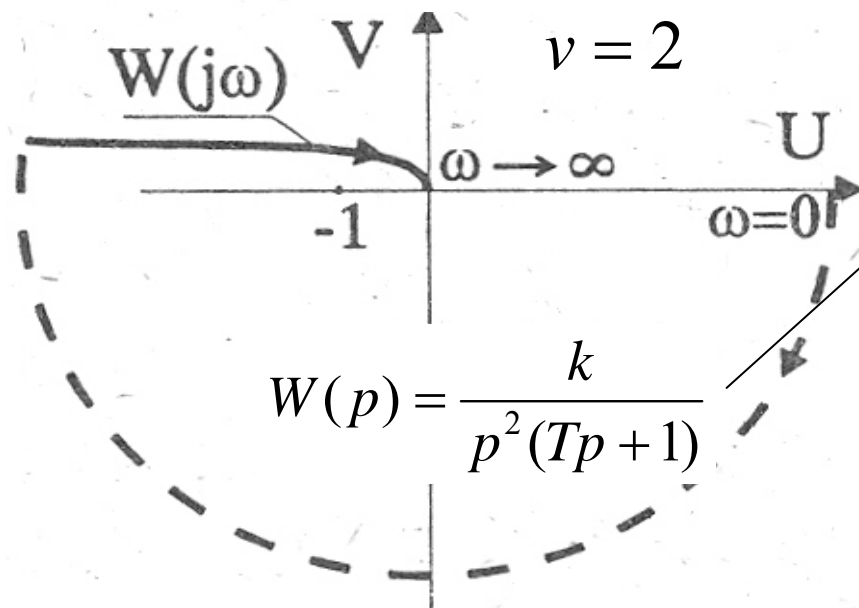
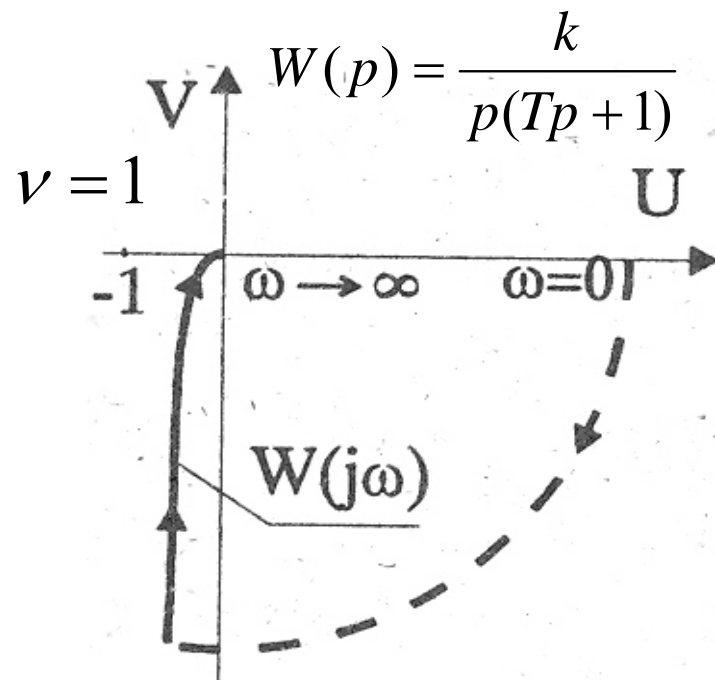
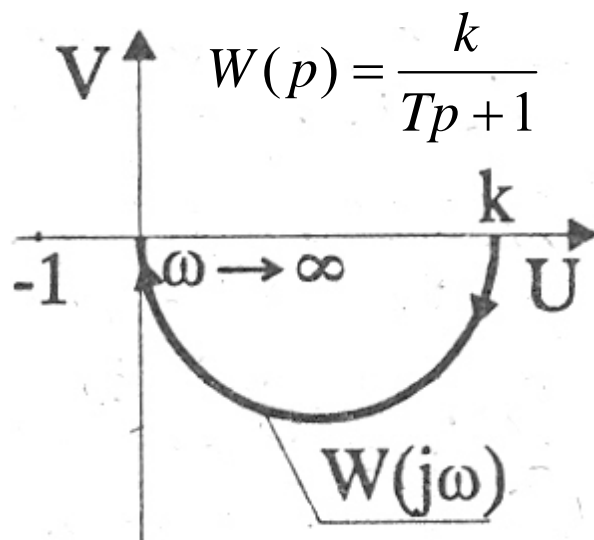
Грешките в установен режим намаляват при увеличаване на  $k$  и  $\nu$  на отворената система, което води до намаляване на запасите на устойчивост на затворената система.

(а) Увеличаване на  $k$



19. Качество на САР. Точност в установен режим.

(б) Въвеждане на астатизъм



Структурно-  
неустойчива система  
(неустойчива  
 $\forall k, T$ )

## 19. Качество на САР. Точност в установен режим.

Повишаването на реда на астатизма обикновено води до влошаване на устойчивостта на САУ. Обаче, не всички системи с астатизъм от втори и по-висок ред са неустойчиви. Например системата, представена в таблицата, като вариант (в) е устойчива при  $T_1 > T_2$ , което лесно се проверява чрез алгебричен критерий. За да се осигури устойчивост в тракта на тази система е добавено форсиращо звено. Това вече е въпрос от синтеза на коригиращи звена, който ще бъде разгледан по-подробно в някоя от следващите лекции.

(1) структурно-неустойчива:

$$W(p) = \frac{k}{p^2(Tp + 1)}$$

(2) устойчива при  $T_1 > T_2$  :

$$W(p) = \frac{k(T_1 p + 1)}{p^2(T_2 p + 1)}$$