Аналитичка синтеза на затворени САУ со принена на интегрален критериум

- * Што претиставува аналитична синтеза на затворените САУ? постапна гија цег е да ја <u>мининизира премита</u> ито ја прави систеной со помош на дадена функција на цена (интегрален критерици).
- → пример за некаку интеграни критериции:

1')
$$J_1 = \int_{0}^{\infty} e(t) dt$$
2') $J_2 = \int_{0}^{\infty} |e(t)| dt$
3') $J_3 = \int_{0}^{\infty} e^2(t) dt$

$$E(s) = \int_{0}^{\infty} s^{n} + b_{n-1} s^{n-1} + \dots + b_{0}$$

$$a_{n} s^{n} + a_{n-2} s^{n-4} + \dots + a_{0}$$

$$J = \frac{a_{0}b_{1}^{2} + a_{2}b_{0}^{2}}{2a_{0}a_{1}a_{2}}$$
3\text{\$C-M\$ of \$\text{\$\text{\$W\$}\$ peg: } } $J = \frac{a_{0}a_{1}b_{2}^{2} + a_{0}a_{3}(b_{1}^{2} - 2b_{0}b_{2}) + a_{2}a_{3}b_{0}^{2}}{2a_{0}a_{3}(a_{1}a_{2} - a_{0}a_{3})}$
3\text{\$C-M\$ of \$\text{\$\text{\$W\$}\$ peg: } } $J = \frac{b_{3}^{2}(a_{0}a_{1}a_{2} - a_{0}^{2}a_{3}) + a_{0}a_{1}a_{1}(b_{2}^{2} - 2b_{1}b_{3}) + a_{0}a_{3}a_{1}(b_{1}^{2} - 2b_{0}b_{2})}{2a_{0}a_{4}(a_{1}a_{2}a_{3} - a_{0}a_{3}^{2} - a_{1}^{2}a_{4})}$

4)
$$\int_{a_{i}}^{\infty} \sum_{i=1}^{N} C_{i} \left[e^{(i)}(t) \right] dt \stackrel{\text{detern up}}{=} \int_{a_{i}}^{\infty} \sum_{i=1}^{N} C_{i} \left[e^{(i)}(t) \right] dt \stackrel{\text{detern up}}{=} \int_{a_{i}}^{\infty} \left[e^{2}(t) + e^{(t)^{2}} \right] dt$$

 $+\frac{(a_2a_3a_4-a_1a_4^2)b_0^2}{2a_0a_4\left(a_1a_2a_3-a_0a_3^2-a_1^2a_4\right)}$

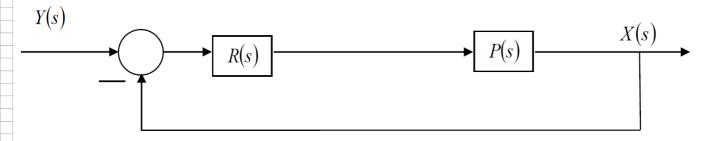
2.2. Да се изврши синтеза на затворениот систем на автоматско управување од долната слика, ако објектот на управување е опишан со преносната функција:

$$P(s) = \frac{1}{s^2 + 10s + 16} \tag{2.21}$$

а за управувач е употребен идеален И-регулатор:

$$R(s) = \frac{K}{s} \tag{2.22}$$

Синтезата да се изврши за отскочен референтен влез според критериумот $J = \int_{0}^{\infty} e^{2}(t)dt$.



Слика 2.4. Илустрација кон Задача 2.2

$$E(S) = \frac{1}{A+G_0(S)} \cdot Y(S) = \frac{1}{A+G_0(S)} \cdot \frac{1}{S}$$

$$\frac{1}{A+G_0(S)} \cdot Y(S) = \frac{1}{A+G_0(S)} \cdot \frac{1}{A+G_0(S)} \cdot \frac{1}{S}$$

$$\frac{1}{A+G_0(S)} \cdot Y(S) = \frac{1}{A+$$

2.5. Да се проектира затворен систем на автоматско управување со единична негативна повратна врска како на Слика 2.8, во кој за управувач е усвоен идеален И-регулатор:

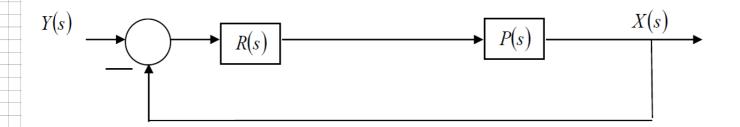
$$R(s) = \frac{K}{s} \tag{2.35}$$

а објектот на управување е систем од втор ред, опишан со следната преносна функција:

$$P(s) = \frac{1}{s^2 + 2s + 5} \tag{2.36}$$

Синтезата на управувањето да се изврши за отскочен референтен влез најнапред според критериумот $J_{\bf s} = \int\limits_0^\infty e^2(t)dt$, а потоа и според критериумот

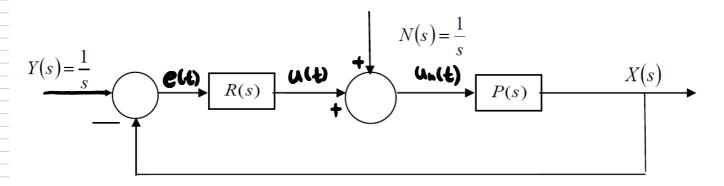
$$J_{24} = \int_{0}^{\infty} \{e^{2}(t) + [e'(t)]^{2}\} dt.$$



Слика 2.8. Илустрација кон Задача 2.5

$$E(s) = \frac{1}{1 + R(s)P(s)} \cdot \frac{s^2 + 2s + 5}{s^2 + 2s^2 + 5s + k} \int_{a_{s}=4}^{b_{s}=4} \frac{b_{s}=2}{a_{s}=4} \cdot \frac{a_{s}=2}{a_{s}=4} \cdot$$

2.15. Да се изврши комбинирана синтеза на затворениот систем на автоматско управување прикажан на долната слика, во кој објектот на управување $P(s) = \frac{1}{s+2}$ е управува со неидеален И-регулатор $R(s) = \frac{\mathbb{K}}{s(s+1)}$. Синтезата да се изврши според интегралниот критериум $J = \int\limits_{0}^{\infty} e^2(t) dt$.



Слика 2.32. Илустрација кон Задача 2.15

$$X(s) = P(s) \cdot U_{h}(s)$$

$$U_{h}(s) = V(s) + U(s)$$

$$U(s) = R(s) + U(s)$$

$$E(s) = \frac{S^{2} + 2s + 4}{S^{3} + 2s + k}$$

$$\frac{b_{n} + 2}{b_{n} + 2}$$

$$\frac{d}{ds} = X(s) + 3k - 9 = 0$$

$$\frac{d}{ds} = X(s) + 3k - 9 = 0$$

$$\frac{d}{ds} = X(s) + 3k - 9 = 0$$

$$\frac{d}{ds} = X(s) + 3k - 9 = 0$$

$$\frac{d}{ds} = X(s) + 3k - 9 = 0$$

$$\frac{d}{ds} = X(s) + 3k - 9 = 0$$

$$\frac{d}{ds} = X(s) + 3k - 9 = 0$$

$$\frac{d}{ds} = X(s) + 3k - 9 = 0$$

$$\frac{d}{ds} = X(s) + 3k - 9 = 0$$

$$\frac{d}{ds} = X(s) + 3k - 9 = 0$$

$$\frac{d}{ds} = X(s) + 3k - 9 = 0$$

$$\frac{d}{ds} = X(s) + 3k - 9 = 0$$

$$\frac{d}{ds} = X(s) + 3k - 9 = 0$$

$$\frac{d}{ds} = X(s) + 3k - 9 = 0$$

$$\frac{d}{ds} = X(s) + 3k - 9 = 0$$

$$\frac{d}{ds} = X(s) + 3k - 9 = 0$$

$$\frac{d}{ds} = X(s) + 3k - 9 = 0$$

$$\frac{d}{ds} = X(s) + 3k - 9 = 0$$

$$\frac{d}{ds} = X(s) + 3k - 9 = 0$$

$$\frac{d}{ds} = X(s) + 3k - 9 = 0$$

$$\frac{d}{ds} = X(s) + 3k - 9 = 0$$

$$\frac{d}{ds} = X(s) + 3k - 9 = 0$$

$$\frac{d}{ds} = X(s) + 3k - 9 = 0$$

$$\frac{d}{ds} = X(s) + 3k - 9 = 0$$

$$\frac{d}{ds} = X(s) + 3k - 9 = 0$$

$$\frac{d}{ds} = X(s) + 3k - 9 = 0$$

$$\frac{d}{ds} = X(s) + 3k - 9 = 0$$

$$\frac{d}{ds} = X(s) + 3k - 9 = 0$$

$$\frac{d}{ds} = X(s) + 3k - 9 = 0$$

$$\frac{d}{ds} = X(s) + 3k - 9 = 0$$

$$\frac{d}{ds} = X(s) + 3k - 9 = 0$$

$$\frac{d}{ds} = X(s) + 3k - 9 = 0$$

$$\frac{d}{ds} = X(s) + 3k - 9 = 0$$

$$\frac{d}{ds} = X(s) + 3k - 9 = 0$$

$$\frac{d}{ds} = X(s) + 3k - 9 = 0$$

$$\frac{d}{ds} = X(s) + 3k - 9 = 0$$

$$\frac{d}{ds} = X(s) + 3k - 9 = 0$$

$$\frac{d}{ds} = X(s) + 3k - 9 = 0$$

$$\frac{d}{ds} = X(s) + 3k - 9 = 0$$

$$\frac{d}{ds} = X(s) + 3k - 9 = 0$$

$$\frac{d}{ds} = X(s) + 3k - 9 = 0$$

$$\frac{d}{ds} = X(s) + 3k - 9 = 0$$

$$\frac{d}{ds} = X(s) + 3k - 9 = 0$$

$$\frac{d}{ds} = X(s) + 3k - 9 = 0$$

$$\frac{d}{ds} = X(s) + 3k - 9 = 0$$

$$\frac{d}{ds} = X(s) + 3k - 9 = 0$$

$$\frac{d}{ds} = X(s) + 3k - 9 = 0$$

$$\frac{d}{ds} = X(s) + 3k - 9 = 0$$

$$\frac{d}{ds} = X(s) + 3k - 9 = 0$$

$$\frac{d}{ds} = X(s) + 3k - 9 = 0$$

$$\frac{d}{ds} = X(s) + 3k - 9 = 0$$

$$\frac{d}{ds} = X(s) + 3k - 9 = 0$$

$$\frac{d}{ds} = X(s) + 3k - 9 = 0$$

$$\frac{d}{ds} = X(s) + 3k - 9 = 0$$

$$\frac{d}{ds} = X(s) + 3k - 9 = 0$$

$$\frac{d}{ds} = X(s) + 3k - 9 = 0$$

$$\frac{d}{ds} = X(s) + 3k - 9 = 0$$

$$\frac{d}{ds} = X(s) + 3k - 9 = 0$$

$$\frac{d}{ds} = X(s) + 3k - 9 = 0$$

$$\frac{d}{ds} = X(s) + 3k - 9 = 0$$

$$\frac{d}{ds} = X(s) + 3k - 9 = 0$$

$$\frac{d}{ds} = X($$

2.22. Да се изврши синтеза на затворениот систем на автоматско управување од

долната слика според интегралниот критериум $J = \int e^2(t)dt$. Еден математички модел

на објектот P(s) во просторот на состојби е:

$$\underline{v'}(t) = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -2 & -1 \end{bmatrix} \underline{v}(t) + \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} u(t)$$

$$x(t) = \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ C \end{bmatrix} \underline{v}(t) + \mathbf{Q} \cdot \mathbf{u}(t)$$

B[n×m]
L peg Ha C-M (2.171)

$$C[p \times n] \qquad (2.172)$$

додека регулаторот R(s) е опишан со равенките:

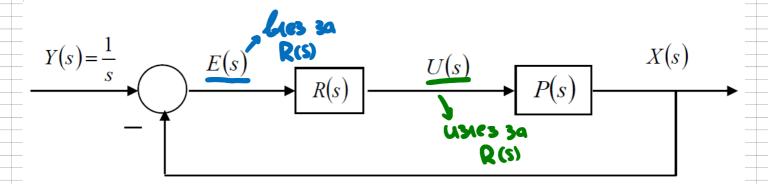
$$w_1'(t) = -2w_1(t) + e(t)$$

$$w_2'(t) = w_1(t)$$

$$u(t) = Kw_2(t)$$

G(s) = C Φ(s) B + D (2.173)

$$\phi(s) = [sI - A]^4$$
 (2.174)



Слика 2.40. Илустрација кон Задача 2.22

8)
$$\dot{w}_{1} = -2w_{1} + e$$
 $\dot{w}_{2} = w_{1}$
 $\dot{w}_{3} = w_{4}$
 $\dot{w}_{4} = w_{4}$
 $\dot{w}_{2} = w_{4}$
 $\dot{w}_{3} = w_{4}$
 $\dot{w}_{4} = w_{4}$
 $\dot{w}_{5} = w_{4}$
 $\dot{w}_{1} = w_{4}$
 $\dot{w}_{2} = w_{4}$
 $\dot{w}_{3} = w_{4}$
 $\dot{w}_{4} = w_{4}$
 $\dot{w}_{5} = w_{4}$
 $\dot{w}_{5} = w_{5}$
 $\dot{$

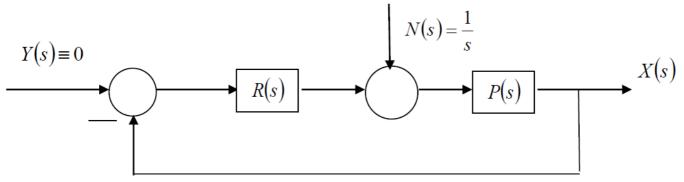
2.12. Со помош на интегралниот критериум $J = \int_0^2 e^2(t) dt$, да се проектира затворен систем на автоматско управување како на сл.2.21, ако објектот на управување има динамика од четврти ред од облик:

$$P(s) = \frac{1}{4s^3 + 9s^2 + 2s + 1} \tag{2.93}$$

додека за управувач е употребен идеален ПИ-регулатор:

$$R(s) = K_1 + \frac{K_2}{s} \tag{2.94}$$

Синтезата има за цел да се минимизира влијанието на пречките во системот.



* Go MATLAB:

-
$$P(s)$$

- $P(s)$

-

* ce Sapa humunya a to
$$K_4$$
 a to K_2 !

$$\frac{dJ_3}{dK_4} = 0 \Rightarrow -4k_4^2 + 28k_4 + 84k_4 - 49 = 0$$
* ce pemaba ancien co p-native I a II a ce godiba:

1°) $(K_4, K_2) = (\frac{9}{2}, 0)$ 2°) $(K_4, K_4) = (2, \frac{4}{3})$

* $P_{ytt} - X_{ttt}b_{ttt} = (3, 0)$ 2°) $(K_4, K_4) = (2, \frac{4}{3})$

* $P_{ttt} - X_{ttt}b_{ttt} = (3, 0)$ 2°) $(K_4, K_4) = (2, \frac{4}{3})$

* $P_{ttt} - X_{ttt}b_{ttt} = (3, 0)$ 2°) $(K_4, K_4) = (2, \frac{4}{3})$

* $P_{ttt} - X_{ttt}b_{ttt} = (3, 0)$ 2°) $(K_4, K_4) = (2, \frac{4}{3})$ 4° $(k_4 + k_4) = (k_4 + k_4)$ 81