

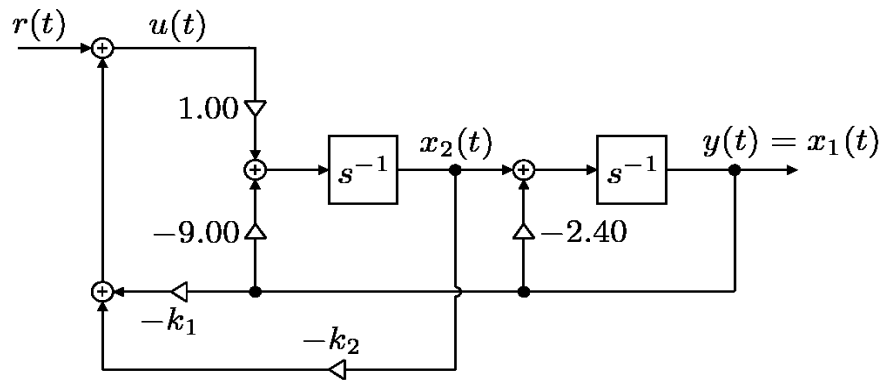
Todos os itens da prova têm o mesmo valor: 0.5 ponto cada. Tempo de prova: 2h30min.

1. Uma planta contínua é representada no espaço de estados pelas matrizes:

$$\mathbf{F} = \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 1 & -1 \end{bmatrix}; \quad \mathbf{G} = \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \end{bmatrix}; \quad \mathbf{H} = [ 0 \quad 1 ],$$

- Calcule a resposta desta planta à condição inicial  $\mathbf{x}(0) = [1 \ 1]^T$ .
- Calcule a resposta desta planta ao degrau unitário, incluindo a condição inicial  $\mathbf{x}(0) = [1 \ 1]^T$ .
- Utilizando uma transformação linear apropriada, represente este sistema na forma canônica controlável.
- Utilizando uma transformação linear apropriada, represente este sistema na forma canônica observável.

2. Considere o diagrama de blocos a seguir:



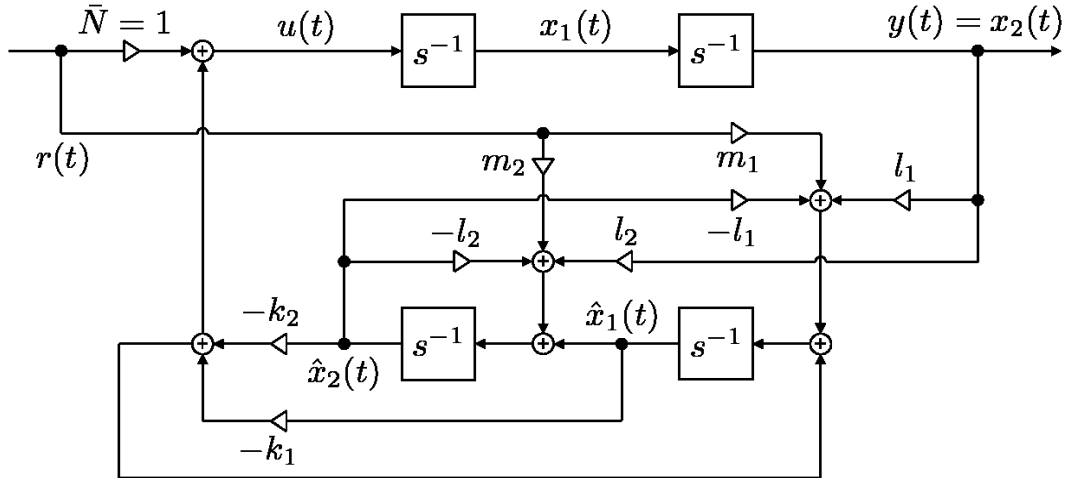
- Assumindo  $k_1 = k_2 = 0$ , escreva a função de transferência  $Y(s)/R(s)$ .
- Seja  $y_0(t)$  a resposta ao degrau do sistema acima, com  $k_1 = k_2 = 0$ . Calcule o tempo de subida e o *overshoot* de  $y_0(t)$ .
- Calcule  $k_1$  e  $k_2$  de forma que o *overshoot* seja reduzido a 5%, e o tempo de subida reduzido a 0.3 seg.
- Usando  $k_1$  e  $k_2$  do item (c), qual será a função de transferência  $Y(s)/R(s)$  ?

3. Considere uma planta contínua representada no espaço de estados por:

$$\mathbf{F} = \begin{bmatrix} -2 & -2 \\ 1 & 0 \end{bmatrix}; \quad \mathbf{G} = \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \end{bmatrix}; \quad \mathbf{H} = [ 0 \quad 1 ].$$

- Calcule uma transformação linear  $\mathbf{x} = \mathbf{Tz}$  tal que  $\mathbf{H}_z = [1 \ 0]$ .
- Calcule  $\mathbf{L}$  para o estimador de estados de ordem reduzida, de forma que o erro de estimação tenha pólo em  $s = -10$ .
- Considerando  $\mathbf{K}_x = [2 \ 1]$  (calculado na representação de estados original), encontre a descrição no espaço de estados para o compensador baseado no estimador de estados de ordem reduzida (ou seja, calcule  $\mathbf{F}_r$ ,  $\mathbf{G}_r$ ,  $\mathbf{H}_r$ ,  $\mathbf{J}_r$ ).
- Calcule a função de transferência do compensador,  $D(s)$ . Verifique o resultado obtido.

4. Considere o diagrama de blocos a seguir:



- Escreva equações de estado para  $x_1(t)$ ,  $x_2(t)$ ,  $\hat{x}_1(t)$ , e  $\hat{x}_2(t)$ .
- Calcule  $\mathbf{K}$  para que  $\alpha_c(s) = s^2 + 2s + 1$ .
- Calcule  $\mathbf{L}$  para que  $\alpha_e(s) = s^2 + 10s + 25$ .
- calcule  $\mathbf{M}$  para que  $\gamma(s) = s^2 + 6s + 5$ .

5. Considere um sistema não-linear (de ordem  $n = 1$ ) descrito pelas equações a seguir:

$$\dot{x}(t) = x^2(t) + u(t)$$

$$y(t) = 2x(t)$$

- Encontre o ponto de equilíbrio  $x_0 < 0$  obtido quando  $u(t) = u_0 = -1$ .
- Calcule  $\mathbf{F}$ ,  $\mathbf{G}$ , e  $\mathbf{H}$  para o sistema linearizado em torno do ponto de equilíbrio.
- Considerando controle integral com  $\dot{x}_i(t) = y(t) - r(t)$  e  $u(t) = -k_i x_i(t) - k_0 x(t)$ , calcule  $k_i$  e  $k_0$  de modo que os pólos do sistema em malha fechada fiquem em  $s_1 = -4$  e  $s_2 = -5$ .
- Desenhe um diagrama de blocos, a nível de integradores, para o sistema de controle do item (c).

Boa sorte !

## Lista de Equações - Controle Contínuo

$$\begin{aligned}\dot{\mathbf{x}} &= \mathbf{F}\mathbf{x} + \mathbf{G}u \\ y &= \mathbf{H}\mathbf{x} + \mathbf{J}u\end{aligned}$$

$$Y(s) = \mathbf{H}(s\mathbf{I} - \mathbf{F})^{-1}\mathbf{G}U(s) + \mathbf{H}(s\mathbf{I} - \mathbf{F})^{-1}\mathbf{x}(0) + \mathbf{J}U(s)$$

$$G(s) = \frac{\begin{vmatrix} s\mathbf{I} - \mathbf{F} & -\mathbf{G} \\ \mathbf{H} & \mathbf{J} \end{vmatrix}}{\begin{vmatrix} s\mathbf{I} - \mathbf{F} \end{vmatrix}} \quad \frac{\sigma^2 + \omega_d^2}{(s + \sigma)^2 + \omega_d^2} \longleftrightarrow \frac{\sigma^2 + \omega_d^2}{\omega_d} e^{-\sigma t} \sin(\omega_d t) u(t)$$

$$\begin{bmatrix} N_x \\ N_u \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \mathbf{F} & \mathbf{G} \\ \mathbf{H} & \mathbf{J} \end{bmatrix}^{-1} \begin{bmatrix} \mathbf{0} \\ 1 \end{bmatrix} \quad \frac{1}{s} \cdot \frac{\sigma^2 + \omega_d^2}{(s + \sigma)^2 + \omega_d^2} \longleftrightarrow \{1 - e^{-\sigma t} [\cos(\omega_d t) + \frac{\sigma}{\omega_d} \sin(\omega_d t)]\} u(t)$$

$$\begin{aligned}\bar{N} &= N_u + \mathbf{K}N_x \\ \mathbf{x} &= \mathbf{T}\mathbf{z}; \mathbf{z} = \mathbf{P}\mathbf{x} \\ \dot{\mathbf{z}} &= \mathbf{F}_z\mathbf{z} + \mathbf{G}_z u \\ y &= \mathbf{H}_z\mathbf{z} + \mathbf{J}_z u\end{aligned}$$

$$\mathbf{F}_z = \mathbf{T}^{-1}\mathbf{F}\mathbf{T}; \mathbf{G}_z = \mathbf{T}^{-1}\mathbf{G}; \mathbf{H}_z = \mathbf{H}\mathbf{T}; \mathbf{J}_z = \mathbf{J}$$

$$\alpha_c(s) = \det(s\mathbf{I} - \mathbf{F} + \mathbf{G}\mathbf{K}); \alpha_e(s) = \det(s\mathbf{I} - \mathbf{F} + \mathbf{L}\mathbf{H}); \alpha_e(s) = \det(s\mathbf{I} - \mathbf{F}_{bb} + \mathbf{L}\mathbf{F}_{ab})$$

$$\mathcal{C} = \begin{bmatrix} \mathbf{G} & \mathbf{F}\mathbf{G} \end{bmatrix}. \text{ Transformação para a FCC: } \mathbf{p}_2 = [0 \ 1]\mathcal{C}^{-1}, \text{ e } \mathbf{p}_1 = \mathbf{p}_2\mathbf{F}.$$

$$\mathcal{O} = \begin{bmatrix} \mathbf{H} \\ \mathbf{H}\mathbf{F} \end{bmatrix}. \text{ Transformação para a FCO: } \mathbf{t}_2 = \mathcal{O}^{-1}[0 \ 1]^T, \text{ e } \mathbf{t}_1 = \mathbf{F}\mathbf{t}_2.$$

$$\mathbf{K} = \begin{bmatrix} \mathbf{0} & 1 \end{bmatrix} \mathcal{C}^{-1} \alpha_c(\mathbf{F})$$

$$\mathbf{L} = \alpha_e(\mathbf{F}) \mathcal{O}^{-1} \begin{bmatrix} \mathbf{0} \\ 1 \end{bmatrix}$$

$$t_r = 1.8/\omega_n; t_s = 4.6/\sigma; \alpha_c(s) = (s + \sigma + j\omega_d)(s + \sigma - j\omega_d); t_p = \pi/\omega_d$$

$M_P$	5%	16%	25%	35%
$\zeta$	0.7	0.5	0.4	0.3

$$\omega_n = \sqrt{\sigma^2 + \omega_d^2}; \zeta = \sigma/\omega_n = \sin \theta; \theta = \arctan(\sigma/\omega_d)$$

$$\begin{aligned}\dot{\mathbf{x}}_c &= \mathbf{F}_r\mathbf{x}_c + \mathbf{G}_r y \\ u &= \mathbf{H}_r\mathbf{x}_c + \mathbf{J}_r y\end{aligned}$$

$$\begin{aligned}\mathbf{F}_r &= \mathbf{F}_{bb} - \mathbf{L}\mathbf{F}_{ab} - (\mathbf{G}_b - \mathbf{L}\mathbf{G}_a)\mathbf{K}_b \\ \mathbf{G}_r &= \mathbf{F}_r\mathbf{L} + \mathbf{F}_{ba} - \mathbf{L}\mathbf{F}_{aa} - (\mathbf{G}_b - \mathbf{L}\mathbf{G}_a)\mathbf{K}_a \\ \mathbf{H}_r &= -\mathbf{K}_b \\ \mathbf{J}_r &= -\mathbf{K}_a - \mathbf{K}_b\mathbf{L}\end{aligned}$$

$$Y(s)/R(s) = G(s)/(1 - G(s)D(s))$$

$$\dot{\hat{\mathbf{x}}} = \mathbf{F}\hat{\mathbf{x}} + \mathbf{G}u + \mathbf{L}(y - \mathbf{H}\hat{\mathbf{x}}) + \mathbf{M}r. \text{ Se } u = -\mathbf{K}\hat{\mathbf{x}} + \bar{N}r, \text{ então: } \gamma(s) = \det(s\mathbf{I} - \mathbf{F} + \mathbf{G}\mathbf{K} + \mathbf{L}\mathbf{H} - \frac{\mathbf{M}}{\bar{N}}\mathbf{K}).$$

$$\begin{bmatrix} \dot{\hat{\mathbf{x}}}_i \\ \hat{\mathbf{x}} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \mathbf{0} & \mathbf{H} \\ \mathbf{0} & \mathbf{F} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \mathbf{x}_i \\ \mathbf{x} \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} \mathbf{0} \\ \mathbf{G} \end{bmatrix} u - \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \end{bmatrix} r + \begin{bmatrix} \mathbf{0} \\ \mathbf{G}_1 \end{bmatrix} w$$