



1. Obtenha a representação no espaço de estados do circuito da figura 1. Considere com entrada a tensão  $V_i$ , como saída a tensão  $V_o$  e como variáveis de estado a tensão no capacitor e a corrente no indutor.

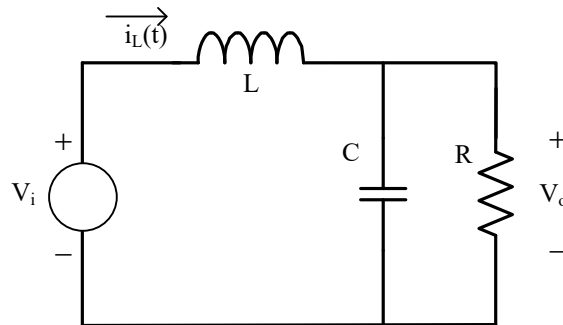


Fig. 1 – Circuito Elétrico.

Resposta:

2. Para um sistema com a seguinte representação no espaço de estados:

Determine a expressão que representa o comportamento da saída  $\mathbf{x}(t)$  para uma entrada de em degrau unitário com condições iniciais nulas

$$\dot{\mathbf{x}} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -8 & -6 \end{bmatrix} \cdot \mathbf{x} + \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} \cdot u$$

$$y = \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} \cdot \mathbf{x} + 0 \cdot u$$

Resposta:



Apresente a matriz de Observabilidade do sistema, diga se o sistema é observável ou não e justifique sua resposta

Resposta:

3. Para um sistema com a seguinte representação no espaço de estados:

$$\dot{x} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -3 & -2 \end{bmatrix} \cdot x + \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} \cdot u$$

$$y = [1 \quad 0] \cdot x + 0 \cdot u$$

Determine a matriz de ganho do controlador para que a saída tenha polos dominantes com fator de amortecimento  $\zeta = 0,7$ , frequência natural  $\omega_n = 4$  rad/s e erro nulo para uma entrada do tipo degrau unitário

Resposta:

Apresente um programa do sistema no espaço de estados que permita comparar os valores de sobressinal e de tempo de pico da simulação com os valores calculados teoricamente

Resposta:

	Valor Teórico	Valor da Simulação
Mp		
tp		

## Formulário

$$\dot{x} = Ax + Bu \quad \text{Eq. Diferencial de Estado}$$

$$y = Cx + Du \quad \text{Eq. de Saída}$$

Função de Transferência

$$G(s) = C(sI - A)^{-1}B + D$$

Solução da Equação diferencial de Estados

$$X(s) = [sI - A]^{-1}x(0) + [sI - A]^{-1}BU(s)$$

$$x(t) = \Phi(t)x(0) + \int_0^t \Phi(t - \tau)Bu(\tau) d\tau$$

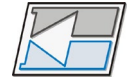
Matriz de Transição de Estados

$$[sI - A]^{-1} = \Phi(s)$$

$$\Phi(t) = \exp(At)$$

Erro em Regime Permanente

$$\lim_{s \rightarrow 0} sE(s) = \lim_{s \rightarrow 0} sR(s)[I - C(sI - A)^{-1}B]$$



Erro em Regime Permanente - Degrau

$$e(\infty) = 1 + \mathbf{CA}^{-1}\mathbf{B}$$

Erro em Regime Permanente - Rampa

$$e(\infty) = \lim_{t \rightarrow \infty} [(1 + \mathbf{CA}^{-1}\mathbf{B})t + \mathbf{C}(\mathbf{A}^{-1})^2\mathbf{B}]$$

Matriz de Controlabilidade

$$[\mathbf{B} \mid \mathbf{AB} \mid \cdots \mid \mathbf{A}^{n-1}\mathbf{B}]$$

Matriz de Controlabilidade da Saída

$$[\mathbf{CB} \mid \mathbf{CAB} \mid \mathbf{CA}^2\mathbf{B} \mid \cdots \mid \mathbf{CA}^{n-1}\mathbf{B} \mid \mathbf{D}]$$

Matriz de Observabilidade

$$[\mathbf{C}^* \mid \mathbf{A}^*\mathbf{C}^* \mid \cdots \mid (\mathbf{A}^*)^{n-1}\mathbf{C}^*]$$

Projeto por alocação de polos

$$u = -\mathbf{Kx}$$

Equação Característica

$$|s\mathbf{I} - \mathbf{A}| = s^n + a_1s^{n-1} + \cdots + a_{n-1}s + a_n$$

$$(s - \mu_1)(s - \mu_2) \cdots (s - \mu_n) = s^n + \alpha_1s^{n-1} + \cdots + \alpha_{n-1}s + \alpha_n$$

Fórmula de Ackermann

$$\mathbf{K} = [0 \ 0 \ \cdots \ 0 \ 1][\mathbf{B} \mid \mathbf{AB} \mid \cdots \mid \mathbf{A}^{n-1}\mathbf{B}]^{-1}\phi(\mathbf{A})$$

Projeto de Servossistemas tipo 1

$$u = -\mathbf{Kx} + k_1r$$

$$\dot{\mathbf{x}} = \mathbf{Ax} + \mathbf{Bu} = (\mathbf{A} - \mathbf{BK})\mathbf{x} + \mathbf{B}k_1r$$

Projeto de Servossistemas tipo 0

$$u = -\mathbf{Kx} + k_I\xi$$

$$\dot{\xi} = r - y = r - \mathbf{Cx}$$

$$\hat{\mathbf{A}} = \begin{bmatrix} \mathbf{A} & \mathbf{0} \\ -\mathbf{C} & 0 \end{bmatrix}, \quad \hat{\mathbf{B}} = \begin{bmatrix} \mathbf{B} \\ 0 \end{bmatrix}$$

$$\hat{\mathbf{K}} = [\mathbf{K} \mid -k_I]$$

$$\begin{bmatrix} \dot{\mathbf{x}}(t) \\ \dot{\xi}(t) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \mathbf{A} - \mathbf{BK} & \mathbf{B}k_I \\ -\mathbf{C} & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \mathbf{x}(t) \\ \xi(t) \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} \mathbf{0} \\ 1 \end{bmatrix} r(t)$$

Resposta Transitória

$$M_p = e^{-\frac{\pi\zeta}{\sqrt{1-\zeta^2}}}$$

$$t_p = \frac{\pi}{\omega_n \sqrt{1-\zeta^2}}$$

Sistema de Segunda ordem

$$\frac{C(s)}{R(s)} = \frac{\omega_n^2}{s^2 + 2\zeta\omega_n s + \omega_n^2}$$

$$s = -\zeta \cdot \omega_n + j \cdot \omega_n \cdot \sqrt{1 - \zeta^2}$$