

**LISTA #1**  
**PMR3523 – Controle Moderno**

**Prof. Eduardo Cabral**

- 1) Dada a equação diferencial abaixo que representa a dinâmica de um sistema. Sabendo que a entrada do sistema é  $f$  e as saídas são  $x$  e  $\dot{x}$ .

$$\ddot{x}(t) + 5\dot{x}(t) + 3x(t) = 4f(t)$$

Pede-se

- a) Defina os estados do sistema.
  - b) Represente o modelo do sistema na forma do espaço dos estados.
  - c) Represente o sistema na forma de diagrama de blocos.
- 2) Um circuito elétrico é representado pelas equações diferenciais-integrais abaixo.

$$\left\{ \begin{array}{l} R_1 i_1(t) + \frac{1}{C} \int [i_1(t) - i_2(t)] dt = V(t) \\ \frac{1}{C} \int [i_2(t) - i_1(t)] dt + R_2 i_2(t) + L \frac{di_2(t)}{dt} = 0 \end{array} \right.$$

onde  $i$  é corrente elétrica,  $R$  é resistência elétrica,  $C$  é capacitância,  $L$  é indutância e  $V$  é a tensão da fonte. Sabendo que as saídas do sistema são a queda de tensão no capacitor e as correntes  $i_1$  e  $i_2$ , pede-se:

- a) Identifique o vetor de estados e o vetor de entradas.
  - b) Represente o modelo do sistema na forma do espaço dos estados.
  - c) Represente o sistema na forma de diagrama de blocos.
- 3) Dado o sistema abaixo na forma do espaço dos estados:

$$\dot{\mathbf{x}}(t) = \begin{bmatrix} -1 & -2 \\ -3 & -2 \end{bmatrix} \mathbf{x}(t) + \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 2 & 0 \end{bmatrix} \mathbf{u}(t)$$
$$y(t) = \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} \mathbf{x}(t) + \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 0 \end{bmatrix} u(t)$$

Pede-se:

- a) Calcule os autovalores e os autovetores do sistema e identifique os modos dinâmicos. Forneça uma explicação física para cada modo dinâmico.
  - b) Especifique condições iniciais que estimulam cada modo dinâmico isoladamente.
  - c) Verifique a controlabilidade do sistema usando a matriz de controlabilidade.
  - d) Verifique a observabilidade do sistema usando o teste modal.
  - e) Obtenha a matriz de função de transferência do sistema.
- 4) Dado o sistema abaixo na forma do espaço dos estados:

$$\begin{cases} \dot{\mathbf{x}}(t) = \begin{bmatrix} 1 & 1 \\ 2 & 0 \end{bmatrix} \mathbf{x}(t) + \begin{bmatrix} 0 & 2 \\ -1 & 2 \end{bmatrix} \mathbf{u}(t) \\ \mathbf{y}(t) = \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} \mathbf{x}(t) + \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 0 & 0 \end{bmatrix} \mathbf{u}(t) \end{cases}$$

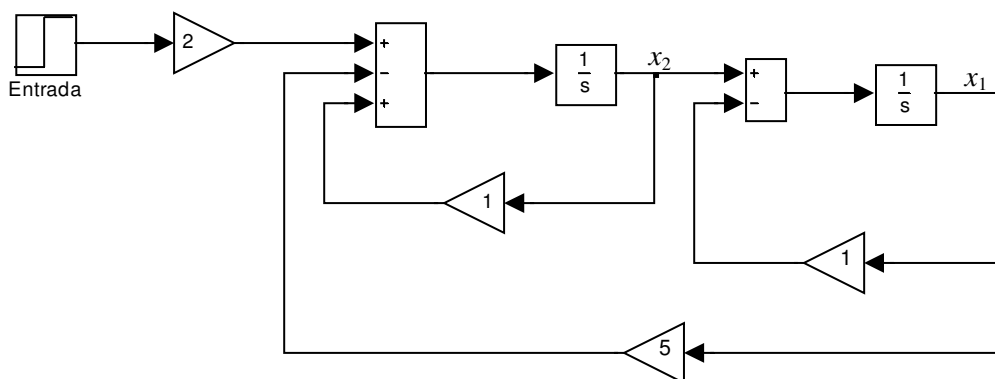
Pede-se:

- Calcule os autovalores e os autovetores do sistema e identifique os modos dinâmicos. Forneça uma explicação física para cada modo dinâmico.
  - Usando o método de sua escolha calcule a matriz exponencial  $e^{A\tau}$ .
  - Calcule os zeros do sistema resolvendo o problema de autovalor generalizado.
  - Verifique a controlabilidade do sistema usando o teste clássico.
  - Obtenha a matriz de função de transferência do sistema.
- 5) O modelo dinâmico simplificado de uma suspensão magnética pode ser representado no espaço dos estados em tempo contínuo pelas seguintes expressões:

$$\begin{cases} \dot{x}(t) = v(t) \\ \dot{v}(t) = -4x(t) + 2u(t - 0.1) \end{cases}$$

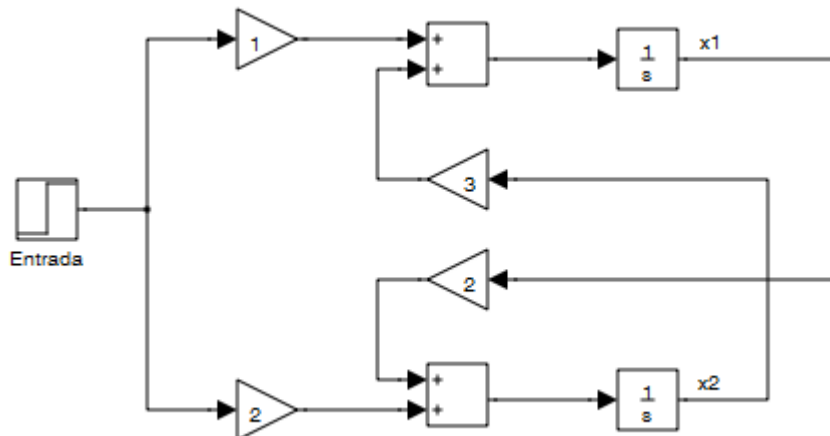
onde  $x(t)$  é posição,  $v(t)$  é velocidade e  $u(t)$  é a tensão elétrica aplicada nas bobinas elétricas. Os estados desse sistema são a posição e a velocidade, a entrada é a tensão elétrica e a saída é a posição. Note que existe um atraso de 0,1 segundo entre a tensão elétrica aplicada e a força efetiva aplicada. Pede-se:

- Escolha um período de amostragem para discretizar temporalmente a dinâmica do sistema e justifique a sua escolha.
  - Obtenha o equivalente em tempo discreto do modelo do sistema.
- 6) Considere o diagrama de blocos abaixo que representa a dinâmica linearizada de um sistema composto por dois tanques de água.



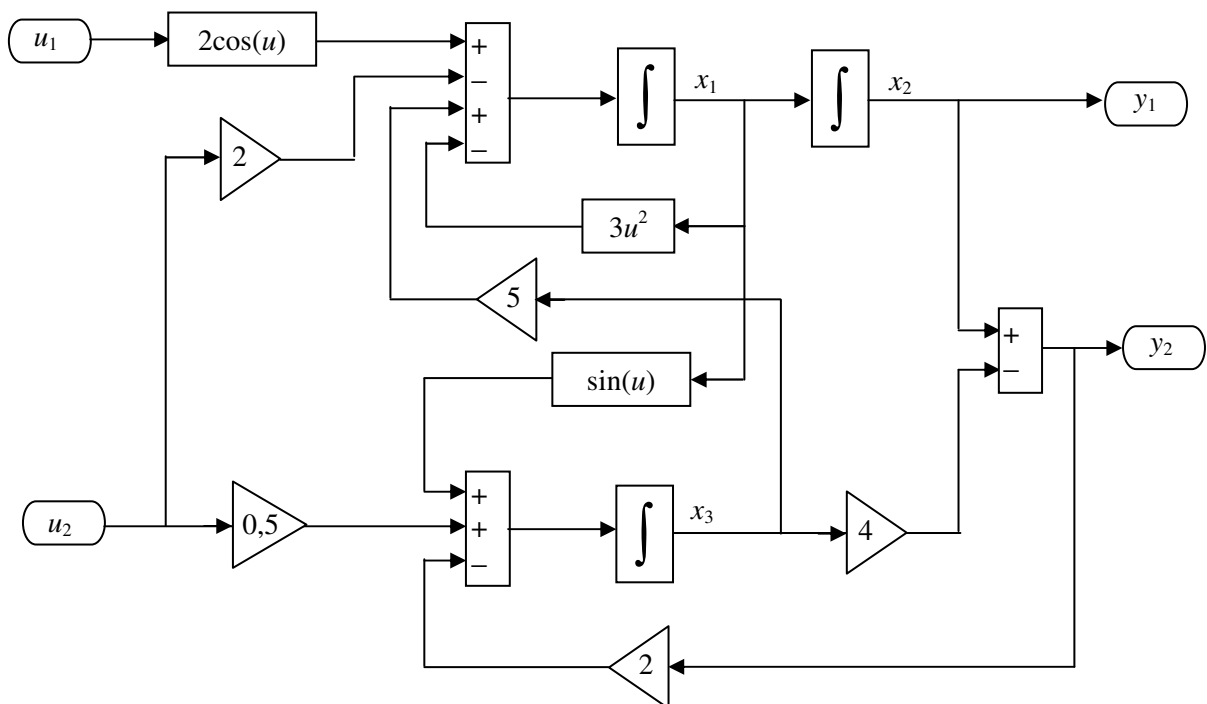
- Sabendo que a saída do sistema é o estado  $x_1$ , obtenha a representação do sistema no espaço dos estados.
- Calcule os autovalores e os autovetores do sistema.
- Usando o método de sua escolha calcule a matriz exponencial  $e^{A\tau}$ .
- Verifique a controlabilidade e observabilidade do sistema usando o método clássico e pelos modos dinâmicos.

- 7) Considere o diagrama de blocos abaixo que representa a dinâmica linearizada de um pêndulo invertido sobre um carro.



Deseja-se projetar um controlador servo para o sistema e para isso pede-se:

- Sabendo que a saída do sistema é o estado  $x_1$ , obtenha a representação do sistema no espaço dos estados.
  - Verifique a controlabilidade e a observabilidade do sistema.
  - Escolha um período de amostragem para discretizar temporalmente a dinâmica do sistema e justifique a sua escolha.
  - Obtenha o equivalente em tempo discreto do modelo do sistema.
- 8) Considere o diagrama de blocos abaixo que representa a dinâmica de um sistema não linear. Sabendo que  $u_1$  e  $u_2$  são as entradas do sistema e que  $y_1$  e  $y_2$  são as saídas, pede-se:
- Identifique os estados do sistema.
  - Obtenha a representação do modelo do sistema na forma do espaço dos estados.



9) A dinâmica de um sistema é dada pelas seguintes equações diferenciais não lineares:

$$\begin{cases} \dot{x}_1(t) = x_2(t) \\ \dot{x}_2(t) = 2x_1(t) + x_1(t)u(t) + x_1(t)x_2(t)^2 \\ y(t) = x_1(t) \end{cases}$$

onde  $x_1$  e  $x_2$  são os estados,  $u$  é a entrada e  $y$  é a saída do sistema. Pede-se:

- Determine a condição de linearização do sistema assumindo uma condição estacionária onde  $x_1 = 1$ .
- Assumindo que a saída do sistema é o estado  $x_1$ , obtenha o modelo linear para esse sistema em torno da posição de equilíbrio obtida no item anterior.
- Coloque o sistema linearizado na forma do espaço dos estados.

10) A seguinte equação diferencial não linear representa a dinâmica de um sistema:

$$3y(t)\ddot{y}(t) + 8\cos(y(t)) = 2f(t)^2$$

onde  $y$  é a saída do sistema e  $f$  é a entrada do sistema. Pede-se:

- Coloque o sistema na forma de espaço de estados não-linear.
  - Adotando como condição de linearização  $y_0 = 2\pi$  e  $\dot{y}_0 = 0$ , linearize a dinâmica do sistema utilizando o método da Série de Taylor e a condição de linearização do item anterior.
  - Linearize o sistema utilizando o método da sua escolha.
  - Coloque o sistema linear na forma do espaço dos estados definindo as suas matrizes.
- 11) Um sistema de levitação magnética é composto por uma esfera de massa  $m$  e um eletroímã. A esfera é suspensa pela força gerada pelo um eletroímã. O eletroímã é composto por uma bobina e um núcleo de material ferromagnético. A bobina é composta por uma resistência elétrica ( $R$ ) e um indutor ( $L$ ), ambos em série com uma fonte de tensão. As equações diferenciais que representam o comportamento dinâmico do sistema são as seguintes:

$$\begin{cases} m \frac{d^2 x(t)}{dt^2} + mg = \frac{Ki(t)^2}{[x(t) + \mu]^2} \\ L \frac{di(t)}{dt} + Ri(t) = V_B(t) \end{cases}$$

onde  $x$  é a altura da esfera medida em relação à bobina,  $i$  é a corrente elétrica que passa pela bobina,  $K$  e  $\mu$  são constantes e  $V_B$  é a tensão da fonte. Pede-se:

- Determine a condição de linearização de regime estacionário quando a esfera se encontra parada na posição  $x_0$ .
- Linearize a dinâmica do sistema em torno da condição de linearização obtida no item anterior.
- Sendo a saída do sistema a posição da esfera e a entrada a tensão elétrica da fonte, coloque as equações linearizadas na forma do espaço dos estados.

## Solução

1a) Estados:  $x$ ,  $\dot{x}$  e  $\ddot{x}$ .

$$1b) \begin{cases} \begin{bmatrix} \dot{x}_1(t) \\ \dot{x}_2(t) \\ \dot{x}_3(t) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ -2 & -3 & -5 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1(t) \\ x_2(t) \\ x_3(t) \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 4 \end{bmatrix} f(t) \\ \begin{bmatrix} y_1(t) \\ y_2(t) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1(t) \\ x_2(t) \\ x_3(t) \end{bmatrix} \end{cases}$$

2a) Estados:  $q_1, q_2, i_2$ . Entrada:  $V$

$$2b) \begin{cases} \begin{bmatrix} \frac{dq_1(t)}{dt} \\ \frac{dq_2(t)}{dt} \\ \frac{di_2(t)}{dt} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -\frac{1}{R_1 C} & \frac{1}{R_1 C} & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ \frac{1}{LC} & -\frac{1}{LC} & -\frac{R_2}{L} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} q_1(t) \\ q_2(t) \\ i_2(t) \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} \frac{1}{R_1} \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix} V(t) \\ \begin{bmatrix} i_1(t) \\ V_C(t) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -\frac{1}{R_1 C} & \frac{1}{R_1 C} & 0 \\ \frac{1}{C} & -\frac{1}{C} & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} q_1(t) \\ q_2(t) \\ i_2(t) \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} \frac{1}{R_1} \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix} V(t) \end{cases}$$

$$3a) \lambda_1 = -4, \lambda_2 = 1, \mathbf{V} = \begin{bmatrix} 1 & 1 \\ 3/2 & -1 \end{bmatrix}$$

$$3b) \mathbf{x}_{01} = \alpha \begin{bmatrix} 1 \\ 3/2 \end{bmatrix}, \mathbf{x}_{01} = \beta \begin{bmatrix} 1 \\ -1 \end{bmatrix}, \text{ onde } \alpha \text{ e } \beta \text{ são constantes quaisquer}$$

$$3c) \mathbf{M}_C = \begin{bmatrix} 0 & 1 & -4 & -1 \\ 2 & 0 & -4 & -3 \end{bmatrix}, \text{ sistema controlável}$$

$$\mathbf{Cv}_1 = \begin{bmatrix} 1 \\ 3/2 \end{bmatrix}, \text{ modo 1 observável}$$

$$\mathbf{Cv}_2 = \begin{bmatrix} 1 \\ -1 \end{bmatrix}, \text{ modo 2 observável}$$

$$3e) \mathbf{G}(s) = \begin{bmatrix} \frac{s^2 + 3s - 8}{s^2 + 3s - 4} & \frac{s + 2}{s^2 + 3s - 4} \\ \frac{2s + 2}{s^2 + 3s - 4} & \frac{-3}{s^2 + 3s - 4} \end{bmatrix}$$

$$4a) \lambda_1 = -1, \lambda_2 = 2, \mathbf{V} = \begin{bmatrix} 1 & 1 \\ -2 & 1 \end{bmatrix}$$

$$4b) e^{\mathbf{A}t} = \begin{bmatrix} \frac{e^{-t} + 2e^{2t}}{3} & \frac{-e^{-t} + e^{2t}}{3} \\ \frac{-2e^{-t} + 2e^{2t}}{3} & \frac{2e^{-t} + e^{2t}}{3} \end{bmatrix}$$

$$4c) \text{zero} = -1$$

$$4d) \mathbf{M}_C = \begin{bmatrix} 0 & 2 & -1 & 4 \\ -1 & 2 & 0 & 4 \end{bmatrix}, \text{ sistema controlável}$$

$$4e) \mathbf{G}(s) = \begin{bmatrix} \frac{-1}{(s+1)(s-2)} & \frac{s}{(s-2)} \\ \frac{-s+1}{(s+1)(s-2)} & \frac{2}{(s-2)} \end{bmatrix}$$

5a) Pólos do sistema =  $\pm 2j$ ,  $T_a = 0,1$  seg ( $f_a = 20\pi$  rad/s)  $\Rightarrow$  múltiplo do atraso e maior que 10 vezes a frequência natural do sistema

$$5b) \begin{cases} \begin{bmatrix} x(k+1) \\ v(k+1) \\ u(k) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0,9801 & 0,0993 & 0,01 \\ -0,3973 & 0,9801 & 0,1987 \\ 0 & 0 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x(k) \\ v(k) \\ u(k-1) \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} u(k) \\ y(k) = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x(k) \\ v(k) \\ u(k-1) \end{bmatrix} \end{cases}$$

$$6a) \begin{cases} \dot{\mathbf{x}}(t) = \begin{bmatrix} -1 & 1 \\ -5 & 1 \end{bmatrix} \mathbf{x}(t) + \begin{bmatrix} 0 \\ 2 \end{bmatrix} u(t) \\ y(t) = \begin{bmatrix} 1 & 0 \end{bmatrix} \mathbf{x}(t) \end{cases}$$

$$6b) \lambda_1 = -2j, \lambda_2 = 2j, \mathbf{V} = \begin{bmatrix} 0,2 - 0,4j & 0,2 + 0,4j \\ 1 & 1 \end{bmatrix}$$

$$6c) e^{\mathbf{A}t} = \begin{bmatrix} \cos(2t) - 0,5 \sin(2t) & 0,5 \sin(2t) \\ -2,5 \sin(2t) & \cos(2t) + 0,5 \sin(2t) \end{bmatrix}$$

$$7a) \begin{cases} \dot{\mathbf{x}}(t) = \begin{bmatrix} 0 & 3 \\ 2 & 0 \end{bmatrix} \mathbf{x}(t) + \begin{bmatrix} 1 \\ 2 \end{bmatrix} u(t) \\ y(t) = \begin{bmatrix} 1 & 0 \end{bmatrix} \mathbf{x}(t) \end{cases}$$

$$7b) \mathbf{M}_C = \begin{bmatrix} 1 & 6 \\ 2 & 2 \end{bmatrix}, \text{ sistema controlável}$$

8a) Estados:  $x_1, x_2, x_3$ .

$$8b) \begin{cases} \dot{x}_1(t) = -3x_1(t)^2 + 5x_3(t) + 2 \cos(u_1(t)) - 2u_2(t) \\ \dot{x}_2(t) = x_1(t) \\ \dot{x}_3(t) = \sin(x_1(t)) - 2x_2(t) + 8x_3(t) + 0,5u_2(t) \\ y_1(t) = x_2(t) \\ y_2(t) = x_2(t) - 4x_3(t) \end{cases}$$

9a)  $x_{10} = 1, x_{20} = 0, u_0 = -2$ .

$$9b) \begin{cases} \delta \dot{x}_1(t) = \delta \dot{x}_2(t) \\ \delta \dot{x}_2(t) = \delta u(t) \\ \delta y(t) = \delta x_1(t) \end{cases}$$

$$9c) \begin{cases} \begin{bmatrix} \delta \dot{x}_1(t) \\ \delta \dot{x}_2(t) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 0 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \delta x_1(t) \\ \delta x_2(t) \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} \delta u(t) \\ \delta y(t) = \begin{bmatrix} 1 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \delta x_1(t) \\ \delta x_2(t) \end{bmatrix} \end{cases}$$

$$10a) \begin{cases} \dot{y}(t) = v(t) \\ \dot{v}(t) = -\frac{8 \cos(y(t))}{3y(t)} + \frac{2f(t)^2}{3y(t)} \end{cases}$$

$$10b) \begin{cases} \delta y(t) = \delta v(t) \\ \delta \dot{v}(t) = \frac{4}{2\pi} \mathcal{F}(t) \end{cases}$$

$$10c) \delta \ddot{y}(t) = \frac{4}{3\pi} \mathcal{F}(t)$$

$$10d) \begin{cases} \begin{bmatrix} \delta y(t) \\ \delta v(t) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 0 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \delta y(t) \\ \delta v(t) \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ \frac{4}{3\pi} \end{bmatrix} \mathcal{F}(t) \\ \delta y(t) = \begin{bmatrix} 1 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \delta x(t) \\ \delta v(t) \end{bmatrix} \end{cases}$$

$$11a) x_0, i_{a0} = (x_0 + \mu) \sqrt{\frac{mg}{K}}, V_B = Ri_0.$$

$$11b) \begin{cases} \frac{d}{dt} \delta x(t) = \delta v(t) \\ \frac{d}{dt} \delta v(t) = \frac{2}{(x_0 + \mu)} \delta x(t) + \frac{2}{(x_0 + \mu)} \sqrt{\frac{Kg}{m}} i(t) \\ \frac{d}{dt} \delta i(t) = -\frac{R}{L} \delta i(t) + \frac{1}{R} \delta V_B(t) \end{cases}$$

$$11c) \begin{cases} \frac{d}{dt} \begin{bmatrix} \delta x(t) \\ \delta v(t) \\ \delta i_a(t) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ \frac{2g}{(x_0 + \mu)} & 0 & \frac{2}{(x_0 + \mu)} \sqrt{\frac{Kg}{m}} \\ 0 & 0 & -\frac{R}{L} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \delta x(t) \\ \delta v(t) \\ \delta i_a(t) \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ \frac{1}{L} \end{bmatrix} \delta V_B(t) \\ \delta y(t) = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \delta x(t) \\ \delta v(t) \\ \delta i_a(t) \end{bmatrix} \end{cases}$$