

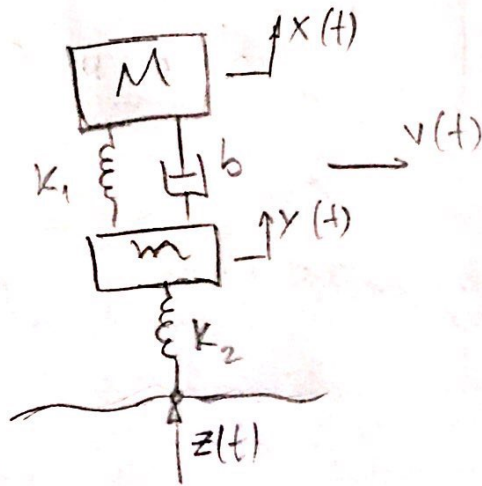
Lucas Souza Vieira

N^o USP: 10772863

PME3380 - Modelagem de Sistemas Dinâmicos

Exercícios aula 06/10/2020

2



Dedução das equações
do sistema na aula 27/08

$$\begin{cases} M\ddot{x} + b\dot{x} + k_1x = b\dot{y} + k_1y \\ m\ddot{y} + b\dot{y} + (k_1 + k_2)y = b\dot{x} + k_1x + k_2z \end{cases}$$

Vetor de estados: $w(t) = [x \quad y \quad \dot{x} \quad \dot{y}]^T$

$$\Rightarrow \dot{w}(t) = [\dot{x} \quad \dot{y} \quad \ddot{x} \quad \ddot{y}]^T$$

Vetor de entradas: $u(t) = z(t)$

Escrevendo o sistema em E.E., obtemos:

$$\begin{cases} \dot{w}(t) = Aw(t) + Bu(t) \\ r(t) = Cw(t) + Du(t) \end{cases}$$

Onde $r(t)$ é o vetor de saídas

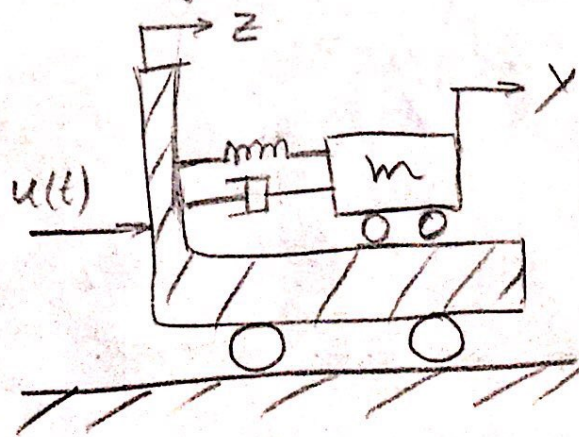
As matrizes do E.E. ficam como:

$$A = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 1 \\ -\frac{k_1}{M} & \frac{k_1}{M} & -\frac{b}{M} & \frac{b}{M} \\ \frac{k_1}{m} & -\frac{(k_1+k_2)}{m} & \frac{b}{m} & -\frac{b}{m} \end{bmatrix} \quad B = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 0 \\ \frac{k_2}{m} \end{bmatrix}$$

Considerando $r(t) = \begin{bmatrix} x(t) \\ y(t) \end{bmatrix}$, então:

$$C = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 & 0 \end{bmatrix} \quad D = \begin{bmatrix} 0 & 0 \\ 0 & 0 \end{bmatrix}$$

③ Dedução das equações do sistema presentes nos exercícios entregues de aula de 27/08/2020.



$$3.2) \begin{cases} M \ddot{z} + b \dot{z} + kz = b \dot{y} + ky + u(t) \\ m \ddot{y} + b \dot{y} + ky = b \dot{z} + kz \end{cases}$$

Reescrevendo em E.E., sendo o vetor de estados

$$x(t) = [y \quad z \quad \dot{y} \quad \dot{z}]^T$$

Obtemos:

$$\begin{bmatrix} \dot{y} \\ \dot{z} \\ \ddot{y} \\ \ddot{z} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 1 \\ -\frac{k}{m} & \frac{k}{m} & -\frac{b}{m} & \frac{b}{m} \\ \frac{k}{M} & -\frac{k}{M} & \frac{b}{M} & -\frac{b}{M} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} y \\ z \\ \dot{y} \\ \dot{z} \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 0 \\ \frac{1}{M} \end{bmatrix} u(t)$$

$$\dot{x}(t) = A x + B u(t)$$

Se o vetor de saídas for $r(t) = [\dot{y}(t) \quad \dot{z}(t)]^T$:

$$\begin{bmatrix} \dot{y} \\ \dot{z} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} y \\ z \\ \dot{y} \\ \dot{z} \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \end{bmatrix} u(t)$$

$$r = C x + D u$$

3.1) Semando as equações do sistema:

$$m\ddot{y} + M\ddot{z} = u(t)$$

$$\text{Se } m \rightarrow M \Rightarrow m\ddot{y} = u(t)$$

Novo vetor de estados: $x(t) = [y \quad \dot{y}]^T$

Supondo vetor de saídas: $r(t) = \dot{y}$

$$\text{Seja } w(t) = [x_1 \quad x_2 \quad x_3 \quad \theta \quad \dot{x}_1 \quad \dot{x}_2 \quad \dot{x}_3 \quad \dot{\theta}]^T$$

o vetor de estados do sistema. Reescrevendo as equações não lineares na forma de E.E.:

$$w(t) = [w_1 \quad w_2 \quad w_3 \quad w_4 \quad w_5 \quad w_6 \quad w_7 \quad w_8]^T$$

$$\dot{w}_1 = w_5$$

$$\dot{w}_2 = w_6$$

$$\dot{w}_3 = w_7$$

$$\dot{w}_4 = w_8$$

$$\dot{w}_5 = \frac{1}{m_1} \left[k_{p1} z(t) + k_1 (w_3 + l_1 \sin w_4) + b_1 (w_7 + l_1 w_8 \cos w_4) - b_1 w_5 - (k_{p1} + k_1) w_1 \right]$$

$$\dot{w}_6 = \frac{1}{m_2} \left[k_{p2} z(t - \alpha) + k_2 (w_3 - l_2 \sin w_4) + b_2 (w_7 - l_2 w_8 \cos w_4) - b_2 w_6 - (k_{p2} + k_2) w_2 \right]$$

$$\dot{w}_7 = \frac{1}{M} \left[k_1 (w_1 - l_1 \sin w_4) + k_2 (w_2 + l_2 \sin w_4) + b_1 (w_1 - l_1 w_8 \cos w_4) + b_2 (w_6 + l_2 w_8 \cos w_4) - (b_1 + b_2) w_7 - (k_1 + k_2) w_3 \right]$$

$$\dot{w}_8 = \frac{1}{J_G} \left\{ \left[k_1 l_1 (w_1 - w_3) + k_2 l_2 (w_3 - w_2) + b_1 l_1 (w_5 - w_7) + b_2 l_2 (w_7 - w_6) \right] \cos w_4 - (b_1 l_1^2 + b_2 l_2^2) w_8 \cos^2 w_4 - (k_1 l_1^2 + k_2 l_2^2) \sin w_4 \cos w_4 \right\}$$

b) Equações para pequenos movimentos:

$$\begin{cases} m_1 \ddot{x}_1 + b_1 \dot{x}_1 + (k_{p1} + k_1)x_1 = k_{p1} z(t) + k_1(x_G + l_1 \theta) + b_1(\dot{x}_G + l_1 \dot{\theta}) \\ m_2 \ddot{x}_2 + b_2 \dot{x}_2 + (k_{p2} + k_2)x_2 = k_{p2} z(t - \alpha) + k_2(x_G - l_2 \theta) + b_2(\dot{x}_G - l_2 \dot{\theta}) \\ M \ddot{x}_G + (b_1 + b_2) \dot{x}_G + (k_1 + k_2)x_G = k_1(x_1 - l_1 \theta) + k_2(x_2 + l_2 \theta) + \\ \quad + b_1(\dot{x}_1 - l_1 \dot{\theta}) + b_2(\dot{x}_2 + l_2 \dot{\theta}) \\ J_G \ddot{\theta} + (b_1 l_1^2 + b_2 l_2^2) \dot{\theta} + (k_1 l_1^2 + k_2 l_2^2) \theta = k_1 l_1 (x_1 - x_G) + \\ \quad + k_2 l_2 (x_G - x_2) + b_1 l_1 (\dot{x}_1 - \dot{x}_G) + b_2 l_2 (\dot{x}_G - \dot{x}_2) \end{cases}$$

Seja $x(t) = [x_1 \ x_2 \ x_G \ \theta \ \dot{x}_1 \ \dot{x}_2 \ \dot{x}_G \ \dot{\theta}]^T$ o vetor de estados, reescrevamos o sistema na forma de E.E.:

$$\begin{cases} \dot{x} = Ax + Bu \\ y = Cx + Du \end{cases}$$

onde:

$$A = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 0 & 0 & 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 1 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 1 \\ -\frac{(k_{p1} + k_1)}{m_1} & 0 & \frac{k_1}{m_1} & \frac{k_1 l_1}{m_1} & -\frac{b_1}{m_1} & 0 & \frac{b_1}{m_1} & \frac{b_1 l_1}{m_1} \\ 0 & -\frac{(k_{p2} + k_2)}{m_2} & \frac{k_2}{m_2} & -\frac{k_2 l_2}{m_2} & 0 & -\frac{b_2}{m_2} & \frac{b_2}{m_2} & -\frac{b_2 l_2}{m_2} \\ \frac{k_1}{M} & \frac{k_2}{M} & -\frac{(k_1 + k_2)}{M} & \frac{k_2 l_2 - k_1 l_1}{M} & \frac{b_1}{M} & \frac{b_2}{M} & -\frac{(b_1 + b_2)}{M} & \frac{b_2 l_2 - b_1 l_1}{M} \\ \frac{k_1 l_1}{J_G} & -\frac{k_2 l_2}{J_G} & \frac{k_2 l_2 - k_1 l_1}{J_G} & -\frac{(k_1 l_1^2 + k_2 l_2^2)}{J_G} & \frac{b_1 l_1}{J_G} & -\frac{b_2 l_2}{J_G} & \frac{b_2 l_2 - b_1 l_1}{J_G} & -\frac{(b_1 l_1^2 + b_2 l_2^2)}{J_G} \end{bmatrix}$$

$$u(t) = [z(t) \quad z(t - \alpha)]^T$$

$$B = \begin{bmatrix} 0 & 0 \\ 0 & 0 \\ 0 & 0 \\ 0 & 0 \\ \frac{K_{p1}}{m_1} & 0 \\ 0 & \frac{K_{p2}}{m_2} \\ 0 & 0 \\ 0 & 0 \end{bmatrix}$$

Se $y(t) = [x_1 \quad x_2 \quad \dot{x}_1 \quad \dot{x}_2]^T$ é o vetor de saídas, obtenhamos as matrizes C e D segundo:

$$C = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 1 \end{bmatrix}$$

$D =$ matriz nula (4×2) .

⑤ Deduções das equações do sistema nos exercícios entregues para a aula de 27/08/2020.

Sistema não linear:

$$\begin{cases} (M+m)\ddot{x} = u + ml(\dot{\theta}^2 \sin\theta + \ddot{\theta} \cos\theta) & (i) \end{cases}$$

$$\begin{cases} \frac{4}{3}l\ddot{\theta} - g \sin\theta = -\ddot{x} \cos\theta & (ii) \end{cases}$$

Vetor de estados:

$$W(t) = \begin{bmatrix} x & \theta & \dot{x} & \dot{\theta} \end{bmatrix}^T$$

$$W(t) = \begin{bmatrix} w_1 & w_2 & w_3 & w_4 \end{bmatrix}^T$$

Vetor de entradas:

$$u = u(t)$$

↳ Força

Devemos reescrever o sistema de equações diferenciais de modo que as equações no E.E. sejam apenas funções das entradas do vetor de estados.

Incluindo \ddot{x} em (i):

$$\ddot{x} = \frac{1}{M+m} [u + ml(\dot{\theta}^2 \sin\theta + \ddot{\theta} \cos\theta)]$$

Substituindo em (ii):

$$\left(\frac{4}{3}l + \frac{ml \cos^2\theta}{M+m}\right)\ddot{\theta} + \left(\frac{ml \dot{\theta}^2 \cos\theta}{M+m} - g\right) \sin\theta = -\frac{u \cos\theta}{M+m}$$

Incluindo $\ddot{\theta}$ em (ii):

$$\ddot{\theta} = \frac{3}{4l} (g \sin\theta - \ddot{x} \cos\theta)$$

Substituindo em (i):

$$\left(M + m + \frac{3}{4} m \cos^2 \theta\right) \ddot{x} = u(t) + m l \dot{\theta}^2 \sin \theta + \frac{3}{4} m g \sin \theta \cos \theta$$

Reescrevendo o sistema não linear na forma de E.E.:

$$\begin{cases} \dot{w}_1 = w_3 \\ \dot{w}_2 = w_4 \\ \dot{w}_3 = \left[\left(g - \frac{m l w_4^2}{M+m} \cos w_2 \right) \sin w_2 - \frac{u(t) \cos w_2}{M+m} \right] \left(\frac{4}{3} l + \frac{m l \cos^2 w_2}{M+m} \right)^{-1} \\ \dot{w}_4 = \left(u(t) + m l w_4^2 \sin w_2 + \frac{3}{4} m g \sin w_2 \cos w_2 \right) \left(M + m + \frac{3}{4} m \cos^2 w_2 \right)^{-1} \end{cases}$$

⑥ Dedução das equações do sistema e sua linearização apresentadas nos aulas de 15/09/2020 e 17/09/2020.

a) E.E. não linear.

Equações do sistema:

$$\begin{cases} m \ddot{x} = mg - \frac{k i^2}{x^2} \\ L \frac{di}{dt} + R i = V(t) \end{cases}$$

Vetor de estados: $w(t) = [x \quad \dot{x} \quad i]^T = [w_1 \quad w_2 \quad w_3]^T$

Reescrevendo em E.E.:

Vetor de variáveis:

$$y(t) = x(t) = w_1(t)$$

$$\begin{cases} \dot{w}_1 = w_2 \\ \dot{w}_2 = g - \frac{k w_3^2}{m w_1^2} \\ \dot{w}_3 = \frac{V(t)}{L} - \frac{R}{L} w_3 \end{cases}$$

b) Feita a linearização, reescrevem-se as equações do sistema em E.E. como:

$$\begin{bmatrix} \delta \dot{x} \\ \delta \ddot{x} \\ \delta \dot{i} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ \frac{2K \dot{x}_{eq}^2}{m x_{eq}^3} & 0 & -\frac{2K i_{eq}}{m x_{eq}^2} \\ 0 & 0 & -\frac{R}{L} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \delta x \\ \delta \ddot{x} \\ \delta i \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ \frac{1}{L} \end{bmatrix} \delta V(t)$$

onde x_{eq} , \dot{x}_{eq} , i_{eq} indicam o valor das variáveis de estado no ponto de equilíbrio do sistema.

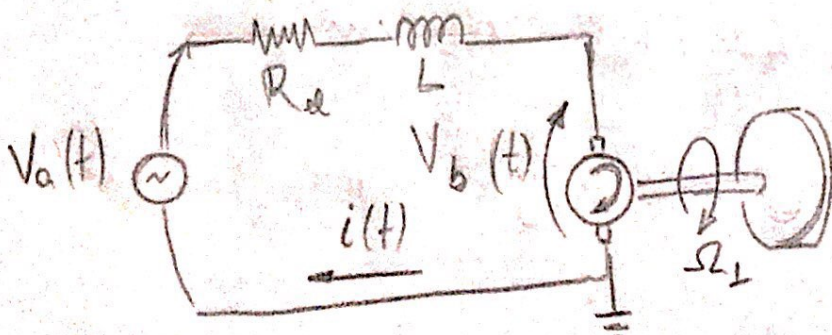
Além disso:

$$\begin{cases} \delta x = x - x_{eq} \\ \delta \ddot{x} = \ddot{x} - \dot{x}_{eq} \\ \delta i = i - i_{eq} \\ \delta V = V - V_{eq} \end{cases}$$

Para o vetor de saída, $y(t) = I \cdot x(t) + O \cdot V(t)$
 $\Rightarrow y(t) = x(t)$

7 a)

Modelo físico do motor:



onde $V_b(t) = K_b \Omega_1(t) = K_b \dot{\theta}_1(t)$

Pela lei das malhas aplicada aos circuitos do motor:

$$L \frac{di}{dt} + R_{el} i + V_b = V_a(t)$$

$$\boxed{L \frac{di}{dt} + R_{el} i + K_b \dot{\theta}_1 = V_a(t)}$$

DCL do disco e do pinhão:



onde

$$\left\{ \begin{array}{l} F_c \equiv \text{força reativa imposta pela cremalheira aos pinhões} \\ T_{NLK} = 2K_s |\theta_1 - \theta_2| (\theta_1 - \theta_2) \\ T_i(t) = K_a i(t) \end{array} \right.$$

TMQM do disco: $T_i(t) - T_{NLK} - B_m \dot{\theta}_1$

$$J_m \ddot{\theta}_1 = T_i(t) - T_{NLK} - B_m \dot{\theta}_1$$

$$\boxed{J_m \ddot{\theta}_1 + 2K_s |\theta_1 - \theta_2| (\theta_1 - \theta_2) + B_m \dot{\theta}_1 = K_a i}$$

Obs: Constante K_s inserida na expressão de T_{NLK} para fins de compatibilidade dimensional: $[K_s] = \text{Nm}$.

No caso do exercício, $K_s = 1$.

TMO M de pinhões:

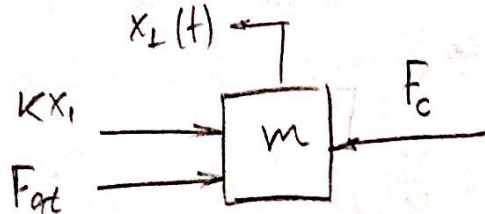
$$J_P \ddot{\theta}_2 = T_{NLK} - F_c R$$

Supondo que o pinhão role sem escorregar sobre a cremolheira: $\dot{x}_1 = \dot{\theta}_2 R \Rightarrow \ddot{x}_1 = \ddot{\theta}_2 R$

Supondo $\theta_2(0) = 0 \Rightarrow x_1 = \theta_2 R$

$$\Rightarrow F_c = \frac{1}{R} \left[2K_s \left| \theta_1 - \frac{x_1}{R} \right| \left(\theta_1 - \frac{x_1}{R} \right) - J_P \frac{\ddot{x}_1}{R} \right]$$

DCL do carro:



onde $F_{at} = 2\dot{x}_1^3$

TMB para o carro:

$$m\ddot{x}_1 = F_c - Kx_1 - F_{at}$$

$$\left(m + \frac{J_P}{R^2} \right) \ddot{x}_1 + 2K\dot{x}_1^3 + Kx_1 = \frac{2K_s \left| \theta_1 - \frac{x_1}{R} \right| \left(\theta_1 - \frac{x_1}{R} \right)}{R}$$

Reescrevendo o sistema de equações acopladas

$$\left\{ \begin{aligned} L \frac{di}{dt} + R_{el} i + K_b \dot{\theta}_1 &= V_a(t) \\ J_m \ddot{\theta}_1 + 2K_s \left| \theta_1 - \frac{x_1}{R} \right| \left(\theta_1 - \frac{x_1}{R} \right) + B_m \dot{\theta}_1 &= K_a i \\ \left(m + \frac{J_P}{R^2} \right) \ddot{x}_1 + 2K\dot{x}_1^3 + Kx_1 &= \frac{2K_s \left| \theta_1 - \frac{x_1}{R} \right| \left(\theta_1 - \frac{x_1}{R} \right)}{R} \end{aligned} \right.$$

b) Reescrevendo as equações do sistema como funções das variáveis de estado $x_1, \dot{x}_1, \theta_1, \dot{\theta}_1$ e i :

$$f_1 = \frac{di}{dt} = \frac{1}{L} (V_a(t) - K_b \dot{\theta}_1 - R_e i)$$

$$f_2 = \ddot{\theta}_1 = \frac{1}{J_m} \left[K_a i - 2k_s \left| \theta_1 - \frac{x_1}{R} \right| \left(\theta_1 - \frac{x_1}{R} \right) - B_m \dot{\theta}_1 \right]$$

$$f_3 = \ddot{x}_1 = \frac{R^2}{mR^2 + J_p} \left[\frac{2k_s \left| \theta_1 - \frac{x_1}{R} \right| \left(\theta_1 - \frac{x_1}{R} \right)}{R} - 2\dot{x}_1^3 - k x_1 \right]$$

Linearizando por expansão de Taylor até 1º ordem, calculamos as derivadas parciais das termos não lineares de f_2 e f_3 :

$$\frac{\partial f_2}{\partial \theta_1} = \begin{cases} -\frac{4k_s}{J_m} \left(\theta_1 - \frac{x_1}{R} \right) & \text{se } \theta_1 > \frac{x_1}{R} \\ \frac{4k_s}{J_m} \left(\theta_1 - \frac{x_1}{R} \right) & \text{se } \theta_1 < \frac{x_1}{R} \end{cases}$$

$$\frac{\partial f_2}{\partial x_1} = \begin{cases} -\frac{4k_s}{J_m R} \left(\theta_1 - \frac{x_1}{R} \right) & \text{se } \theta_1 > \frac{x_1}{R} \\ \frac{4k_s}{J_m R} \left(\theta_1 - \frac{x_1}{R} \right) & \text{se } \theta_1 < \frac{x_1}{R} \end{cases}$$

$$\frac{\partial f_3}{\partial \theta_1} = \begin{cases} \frac{4k_s R}{mR^2 + J_p} \left(\theta_1 - \frac{x_1}{R} \right) & \text{se } \theta_1 > \frac{x_1}{R} \\ -\frac{4k_s R}{mR^2 + J_p} \left(\theta_1 - \frac{x_1}{R} \right) & \text{se } \theta_1 < \frac{x_1}{R} \end{cases}$$

$$\frac{\partial f_3}{\partial \dot{x}_1} = -6\dot{x}_1^2$$

$$\frac{\partial f_3}{\partial x_1} = \begin{cases} \frac{-4K_s}{mR^2 + J_p} \left(\theta_1 - \frac{x_1}{R} \right) - \frac{R^2}{mR^2 + J_p} K & \text{se } \theta_1 > \frac{x_1}{R} \\ \frac{4K_s}{mR^2 + J_p} \left(\theta_1 - \frac{x_1}{R} \right) - \frac{R^2}{mR^2 + J_p} K & \text{se } \theta_1 < \frac{x_1}{R} \end{cases}$$

Definimos ainda:

$$\begin{cases} \delta x_1 = x_1 - x_{1eq} \\ \delta \dot{x}_1 = \dot{x}_1 - \dot{x}_{1eq} \\ \delta \theta_1 = \theta_1 - \theta_{1eq} \\ \delta \dot{\theta}_1 = \dot{\theta}_1 - \dot{\theta}_{1eq} \\ \delta i = i - i_{eq} \\ \delta V_a = V_a - V_{a,eq} \end{cases}$$

Aplicando as derivadas calculadas no equilíbrio, podemos escrever o sistema linearizado de equações:

$$\begin{cases} L \frac{di}{dt} = \delta V_a - k_b \delta \dot{\theta}_1 - R \delta i \\ J_m \ddot{\theta}_1 = k_a \delta i - 4K_s \left(\theta_{1eq} - \frac{x_{1eq}}{R} \right) \delta \theta_1 + \frac{4K_s}{R} \left(\theta_{1eq} - \frac{x_{1eq}}{R} \right) \delta x_1 + \\ \quad - B_m \dot{\theta}_1, \text{ para } \theta_1 \geq \frac{x_1}{R} \\ J_m \ddot{\theta}_1 = k_a \delta i + 4K_s \left(\theta_{1eq} - \frac{x_{1eq}}{R} \right) \delta \theta_1 - \frac{4K_s}{R} \left(\theta_{1eq} - \frac{x_{1eq}}{R} \right) \delta x_1 + \\ \quad - B_m \dot{\theta}_1, \text{ para } \theta_1 < \frac{x_1}{R} \\ \left(m + \frac{J_p}{R^2} \right) \ddot{x}_1 = 4 \frac{K_s}{R} \left(\theta_{1eq} - \frac{x_{1eq}}{R} \right) \delta \theta_1 - \left[K + \frac{4K_s}{R^2} \left(\theta_{1eq} - \frac{x_{1eq}}{R} \right) \right] \delta x_1 + \\ \quad - G \dot{x}_1^2 \delta \dot{x}_1, \text{ para } \theta_1 \geq \frac{x_1}{R} \\ \left(m + \frac{J_p}{R^2} \right) \ddot{x}_1 = -\frac{4K_s}{R} \left(\theta_{1eq} - \frac{x_{1eq}}{R} \right) \delta \theta_1 - \left[K - \frac{4K_s}{R^2} \left(\theta_{1eq} - \frac{x_{1eq}}{R} \right) \right] \delta x_1 + \\ \quad - G \dot{x}_1^2 \delta \dot{x}_1, \text{ para } \theta_1 < \frac{x_1}{R} \end{cases}$$

c) Definimos o vetor de estados:

$$\delta x(t) = [\delta x_1, \delta \dot{x}_1, \delta \theta_1, \delta \dot{\theta}_1, \delta i]^T$$

Reescrevendo as equações linearizadas na forma de E.E.:

$$\begin{cases} \delta \dot{x} = A \delta x + B \delta u \\ y = C \delta x + D \delta u \end{cases} \quad \begin{cases} u(t) = V_a(t) \Leftrightarrow \delta u = \delta V_a \\ \text{Arbitramos } y(t) = [\delta \dot{x}_1, \delta \ddot{\theta}_1, \delta i]^T \end{cases}$$

Se $\theta_1 \approx \frac{x_1}{R}$:

$$A = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & 0 & 0 \\ -\frac{R^2}{mR^2 + J_p} \left[k + \frac{4k_s}{R^2} \left(\theta_{1,eq} - \frac{x_{1,eq}}{R} \right) \right] & -\frac{6R^2 \omega_{eq}^2}{mR^2 + J_p} & -\frac{4Rk_s}{mR^2 + J_p} \left(\theta_{1,eq} - \frac{x_{1,eq}}{R} \right) & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 1 & 0 \\ \frac{4k_s}{J_m R} \left(\theta_{1,eq} - \frac{x_{1,eq}}{R} \right) & 0 & -\frac{4k_s}{J_m} \left(\theta_{1,eq} - \frac{x_{1,eq}}{R} \right) & -\frac{B_m}{J_m} & \frac{K_a}{J_m} \\ 0 & 0 & 0 & -\frac{K_b}{L} & -\frac{R_a}{L} \end{bmatrix}$$

$$B = \begin{bmatrix} \frac{1}{L} \\ 0 \\ 0 \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix}$$

$$C = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 1 \end{bmatrix}$$

$D =$ matriz nula (3×1) .

Se $\theta_1 < \frac{x_1}{R}$:

$$A = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & 0 & 0 \\ \frac{-R^2}{mR^2 + J_p} \left[k - \frac{4K_s}{R^2} \left(\theta_{1eq} - \frac{x_{1eq}}{R} \right) \right] & -\frac{6R^2 x_{1eq}}{mR^2 + J_p} & \frac{4RK_s}{mR^2 + J_p} \left(\theta_{1eq} - \frac{x_{1eq}}{R} \right) & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 1 & 0 \\ -\frac{4K_s}{J_m R} \left(\theta_{1eq} - \frac{x_{1eq}}{R} \right) & 0 & \frac{4K_s}{J_m} \left(\theta_{1eq} - \frac{x_{1eq}}{R} \right) & -\frac{B_m}{J_m} & \frac{K_a}{J_m} \\ 0 & 0 & 0 & -\frac{K_b}{L} & -\frac{R_{el}}{L} \end{bmatrix}$$

B, C e D seguem iguais ao caso anterior ($\theta_1 \geq \frac{x_1}{R}$).

⑧ Assumimos a hipótese de pequenas amplitudes e pequenos movimentos para obter o E.E. linearizado.

Seja d a distância do centro do disco ao moncol do quadro interno.

O T.M.Q.M. em torno do eixo x , escolhendo o centro do disco com polo, fornece:

$$J_x \ddot{\theta}_x = \underbrace{-2B \dot{\theta}_x}_{\text{Mancaia}} - \underbrace{2Kd \theta_x}_{\text{Mola}} - \underbrace{J \omega \theta_z}_{\text{Momento devido à rotação em torno de } z}$$

$$J \omega \theta_z \approx \uparrow J \omega$$

$$\Rightarrow \boxed{J_x \ddot{\theta}_x + 2B \dot{\theta}_x + 2kd \theta_x = -J_w \ddot{\theta}_z}$$

Vetor de estados: | Vetor de entradas:

$$x(t) = [\theta_x \quad \dot{\theta}_x]^T \quad u(t) = \ddot{\theta}_z(t)$$

Escrevendo na forma de E.E.:

$$\begin{bmatrix} \dot{\theta}_x \\ \ddot{\theta}_x \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -\frac{2kd}{J_x} & -\frac{2B}{J_x} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \theta_x \\ \dot{\theta}_x \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ \frac{-J_w}{J_x} \end{bmatrix} \int \ddot{\theta}_z dt$$

O vetor de saídas

$$y(t) = [1 \quad 0] \begin{bmatrix} \theta_x \\ \dot{\theta}_x \end{bmatrix}$$