



کنترل اتوماتیک

مدلسازی سیستمهای مکانیکی و الکتریکی

دکتر امین نیکوبین

دانشگاه سمنان، دانشکده مهندسی مکانیک

anikoobin@semnan.ac.ir

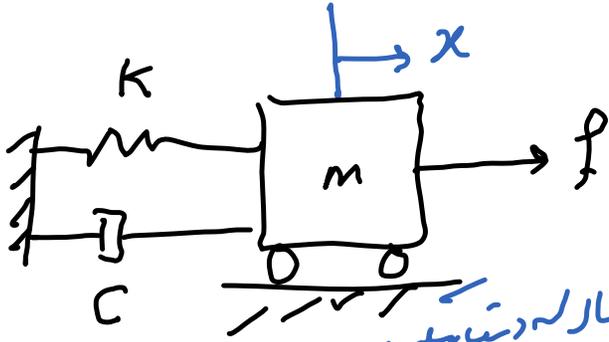


کنترل کلاسیک، تابع تبدیل، SISO، حوزه زمان، حوزه فرکانس

کنترل مدرن، فم فضای حالت، MIMO، حوزه زمان

سنتز دستی ← حرکت خطی
حرکت دورانی

سیستم بلم و فنر یک درجه آزادی



ابتدا باید معادلات اینرسی را استخراج کنیم

$$\left\{ \begin{array}{l} \sum F = G = ma \\ \sum M_c = H_c \end{array} \right.$$

- روش نیوین اولیه
- روش لائرانژر

معادله دینامیکی
که بندهای داخلی

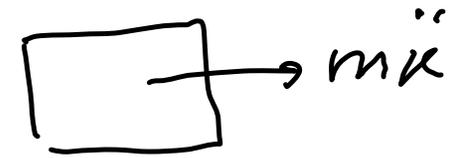
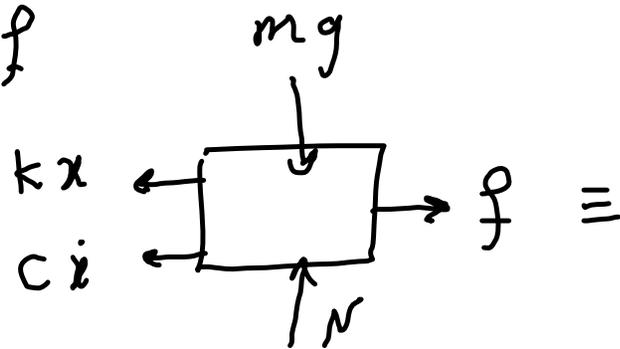
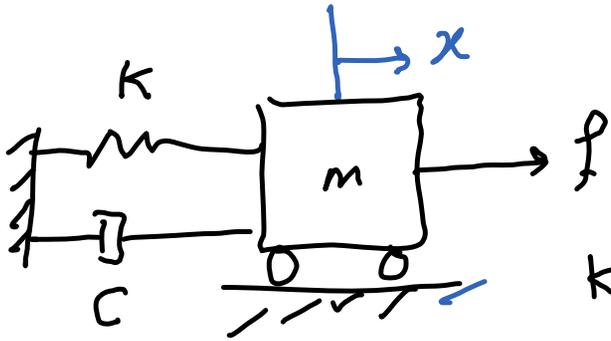
$$L = T - U$$

معادلات اینرسی

$$\frac{d}{dt} \left(\frac{\partial L}{\partial \dot{q}_i} \right) - \frac{\partial L}{\partial q_i} = Q_i$$



روش نین اویلر



دیاگرام ابزار
 ΣF

دیاگرام جنبشی
 ma
معادله جنبشی

$$\Sigma F_x = ma_x \Rightarrow f - kx - cx = m\ddot{x} \Rightarrow m\ddot{x} + cx + kx = f$$

$$\Sigma F_y = ma_y \Rightarrow N - mg = 0 \Rightarrow N = mg$$



در معادله دینامیکی سیستم ،

۱- تعداد معادلات برابر تعداد درجات آزادی است .

۲- در معادلات مشتق متغیرها ظاهر می شود .

۳- در معادله دینامیکی نیروهای داخلی نباید ظاهر شود .

مثلاً: نیروهای داخلی باید جایگزین شوند .



مفاهیم تبدیل، Transfer Function

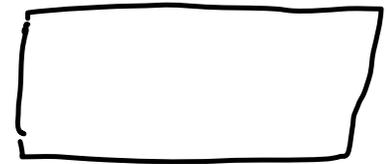
$$x(s) = \dot{x}(s) \Rightarrow$$

نسبت تبدیل را با س خودجی - ورودی با فرس شروع اولیه می‌نویسند.

$$\mathcal{L}(m\ddot{x} + c\dot{x} + kx = F(t)) \Rightarrow ms^2 X(s) + c s X + k X = F(s)$$

$$X(s) [ms^2 + cs + k] = F(s) \Rightarrow$$

نتیجه بر



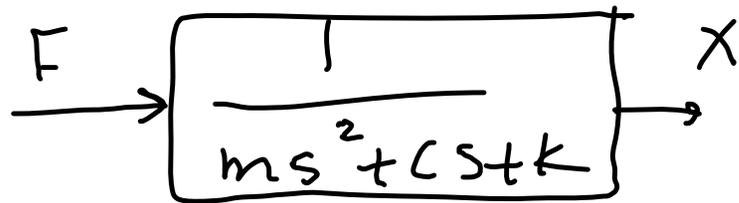
$$\frac{X(s)}{F(s)} = \frac{1}{ms^2 + cs + k} \rightarrow$$

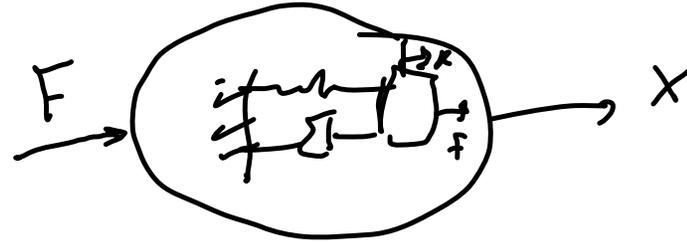
خروجی

ورودی

$$\frac{X(s)}{F(s)} = \frac{1}{ms^2 + cs + k} \rightarrow G(s)$$

نمایش به سبب صورت ریاضی





$$F \rightarrow \boxed{m\ddot{x} + c\dot{x} + kx = F} \rightarrow X$$



$$F(s) \rightarrow \boxed{\frac{1}{ms^2 + cs + k}} \rightarrow X(s)$$

سیگنال ورودی را به سیستم می‌دهیم و خروجی را می‌گیریم. این یک دیفرانسیل است و راحت می‌گذرد.

$$R(s) \rightarrow \boxed{G(s)} \rightarrow C(s)$$

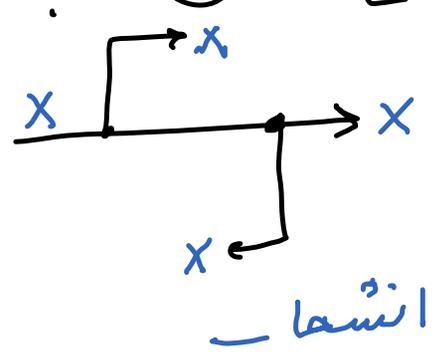
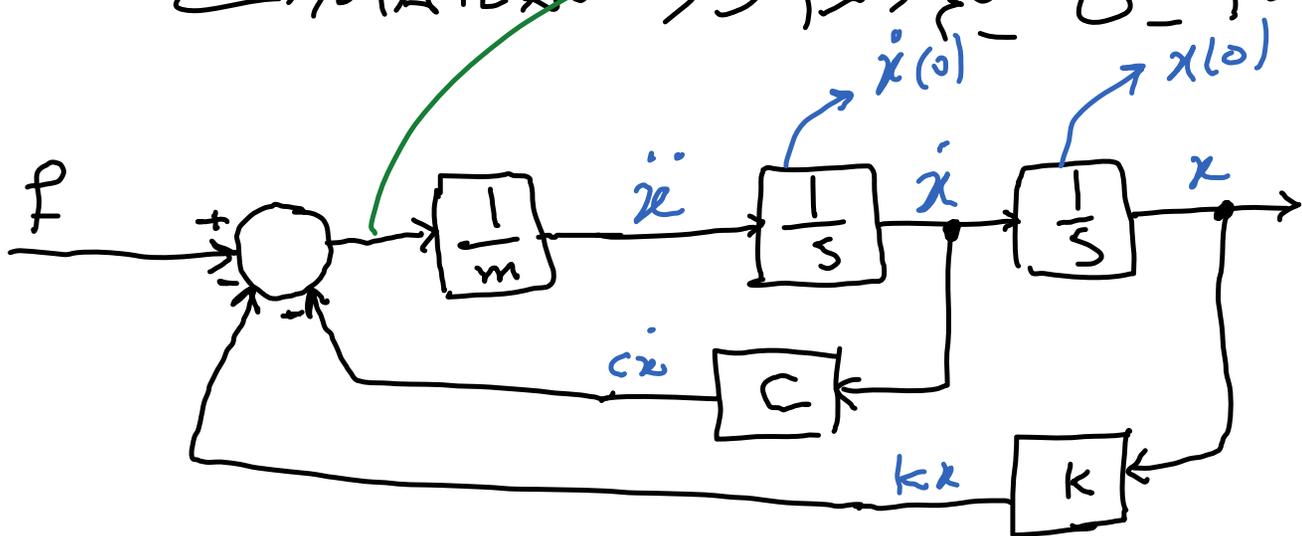
$$C(s) = R G$$

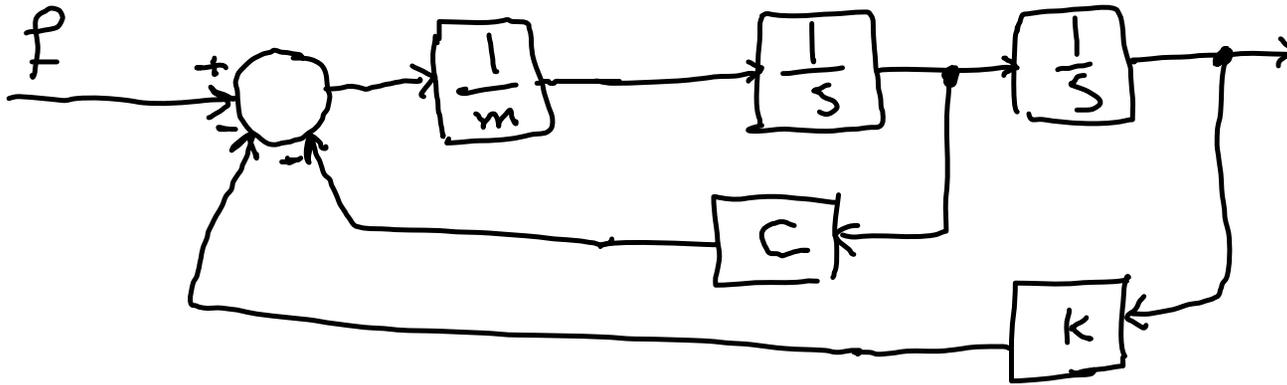


روش دیگر رسم دیاگرام بلوکی سیستم، (بدون رسم تبدیل لاپلاس)

$$m\ddot{x} + c\dot{x} + kx = f \Rightarrow \ddot{x} = \frac{1}{m} [f - c\dot{x} - kx]$$

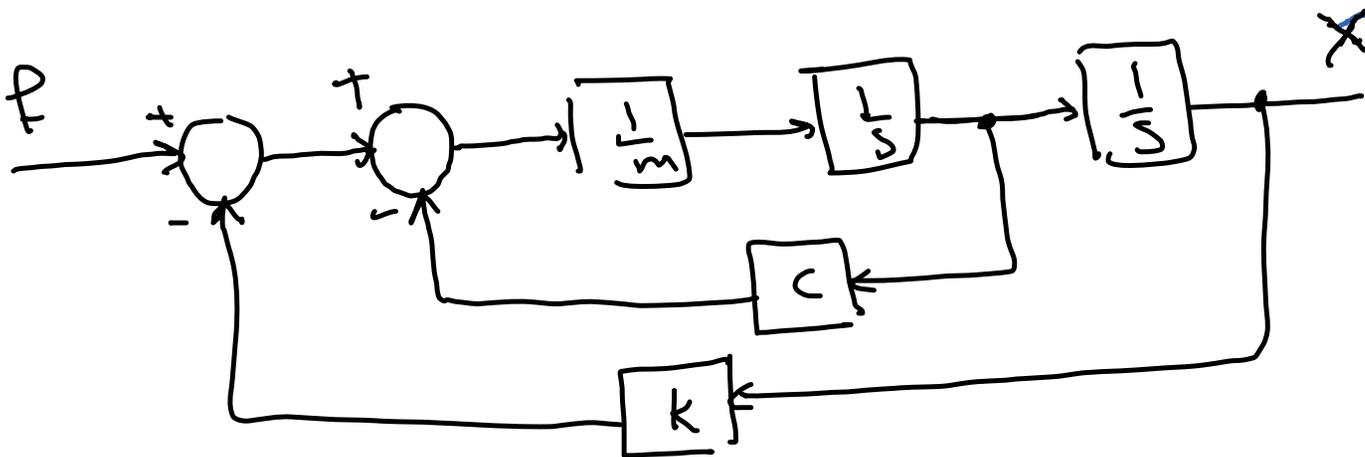
این روش مناسب رسم دیاگرام بلوکی سیستم در نرم افزار MATLAB است





///

تکن می‌دیده



///

$$\Rightarrow \begin{matrix} \text{E} \\ \left[\frac{1}{ms^2 + cs + k} \right] \\ \text{X} \end{matrix}$$



فرم کلی $\dot{x} = f(x, u)$ $\left\{ \begin{array}{l} \text{مدیریت} \\ \text{خروجی} \end{array} \right. y = h(x, u)$

فضای حالت، state space

الستیح قصبی باشد من سولن آثر - سعویس زیر نونت

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

در معادلات حالت معادلات مربوطه اول ظاهر شده است.

x_i state variables, state vector, x
input vector, u

$$u = \begin{bmatrix} u_1 \\ u_2 \\ \vdots \\ u_r \end{bmatrix}, \quad x = \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ \vdots \\ x_n \end{bmatrix}$$



$$P = \begin{bmatrix} P_1 (k_1, k_2, \dots, k_n, u_1, u_2, \dots, u_r) \\ P_2 (\quad \quad \quad \sim \quad \quad \quad) \\ \vdots \\ P_n (\quad \quad \quad \sim \quad \quad \quad) \end{bmatrix}$$

$$y = \begin{bmatrix} y_1 \\ y_2 \\ \vdots \\ y_m \end{bmatrix} \rightarrow h = \begin{bmatrix} h_1 \\ h_2 \\ \vdots \\ h_m \end{bmatrix}$$



$$m\ddot{x} + c\dot{x} + kx = f(t)$$

$$\Rightarrow \ddot{x} = \frac{1}{m} [f - c\dot{x} - kx]$$

$$\begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \end{bmatrix}$$

با تعریف متغیرهای حالت به صورت زیر،

$$\begin{cases} x = x_1 \\ \dot{x} = x_2 \end{cases}$$

\Rightarrow

$$\begin{cases} \dot{x}_1 = x_2 \end{cases}$$

$$\begin{cases} \dot{x}_2 = \frac{1}{m} [f - cx_2 - kx_1] \end{cases}$$

$$\begin{cases} y = x_1 \end{cases}$$

وزن خروجی حالت مدار را

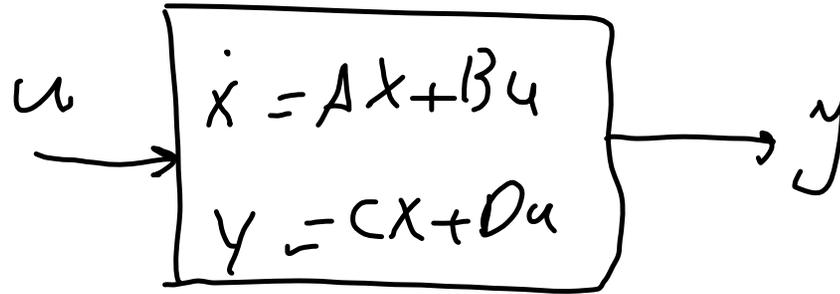
فرم‌بندی معادلات حالت

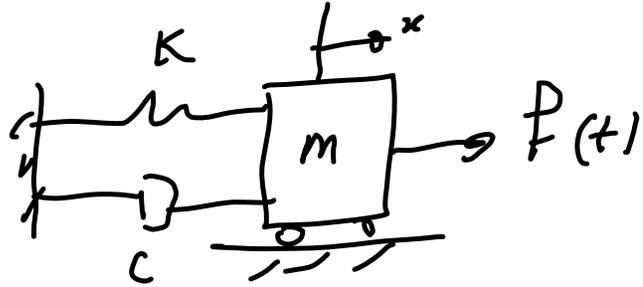
$$\begin{cases} \dot{x}_1 = x_2 \\ \dot{x}_2 = \frac{1}{m} [F - cx_2 - kx_1] \\ y = x_1 \end{cases}$$

$$\begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \end{bmatrix} = \underbrace{\begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -\frac{k}{m} & -\frac{c}{m} \end{bmatrix}}_A \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \end{bmatrix} + \underbrace{\begin{bmatrix} 0 \\ \frac{1}{m} \end{bmatrix}}_B F$$

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

$$y = \underbrace{\begin{bmatrix} 1 & 0 \end{bmatrix}}_C \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \end{bmatrix} + \underbrace{\begin{bmatrix} 0 \end{bmatrix}}_D F$$





$$F = \sin \omega t$$

$$\omega_n = \sqrt{\frac{K}{m}}$$

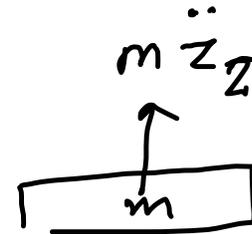
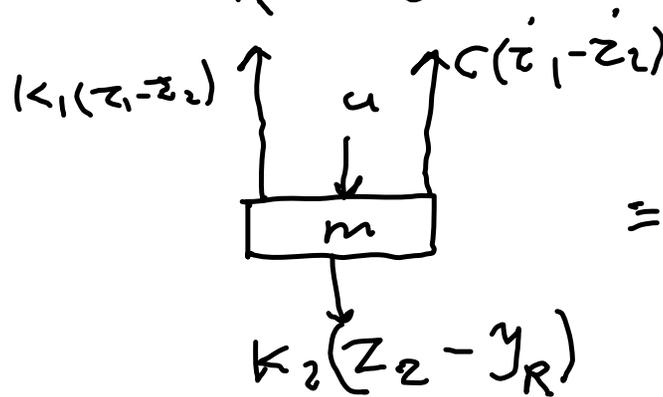
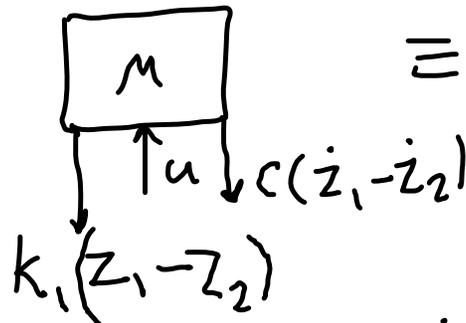
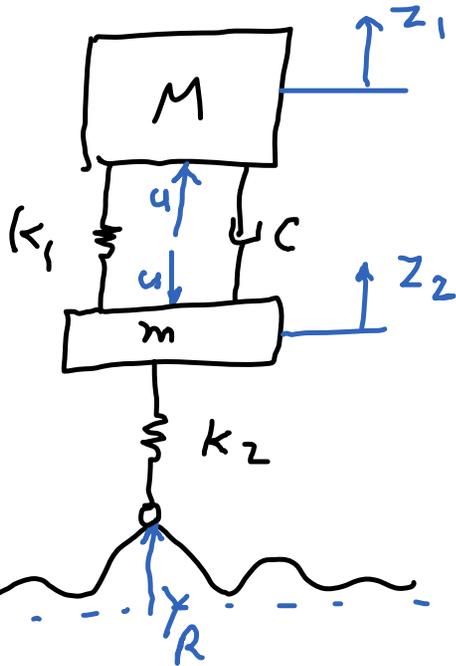
$$\mathcal{R}(0) = 0.2$$

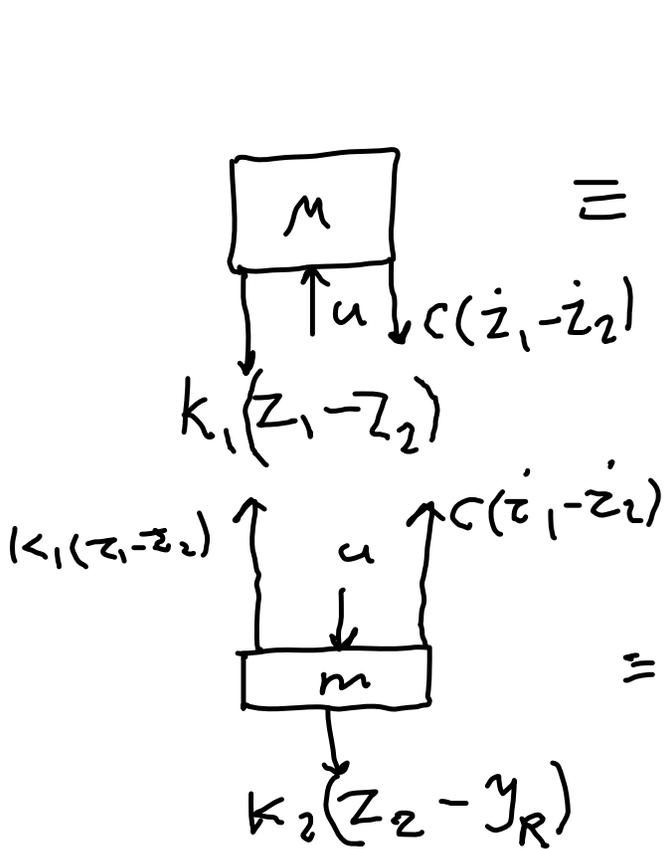
$$F = \sin \omega_n t$$

سیستم تعلیق فزادری (مدل ۱/۴)

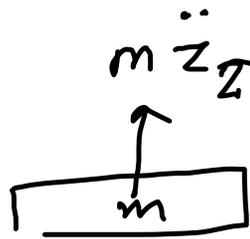
Active

تعلیق فعال





$$\Rightarrow M\ddot{z}_1 = u - k_1(z_1 - z_2) - c(\dot{z}_1 - \dot{z}_2)$$



$$\Rightarrow m\ddot{z}_2 = -u + k_1(z_1 - z_2) + c(\dot{z}_1 - \dot{z}_2) - k_2(z_2 - y_R)$$



$$\begin{cases} M\ddot{z}_1 = \underline{u} - k_1(z_1 - z_2) - c(\dot{z}_1 - \dot{z}_2) \\ m\ddot{z}_2 = -\underline{u} + k_1(z_1 - z_2) + c(\dot{z}_1 - \dot{z}_2) - k_2(z_2 - \underline{y}_R) \end{cases}$$

نتیج تبدیل سین و کسینوس z_1 و ورودی u را به دست آوریم.

ورودی ها u, y_R
} u و ورودی تبدیل کننده
} y_R ~ انتقال

$G_{1u}(s) = \frac{z_1(s)}{u(s)}$

$G_{1y_R}(s) = \frac{z_1(s)}{y_R(s)}$

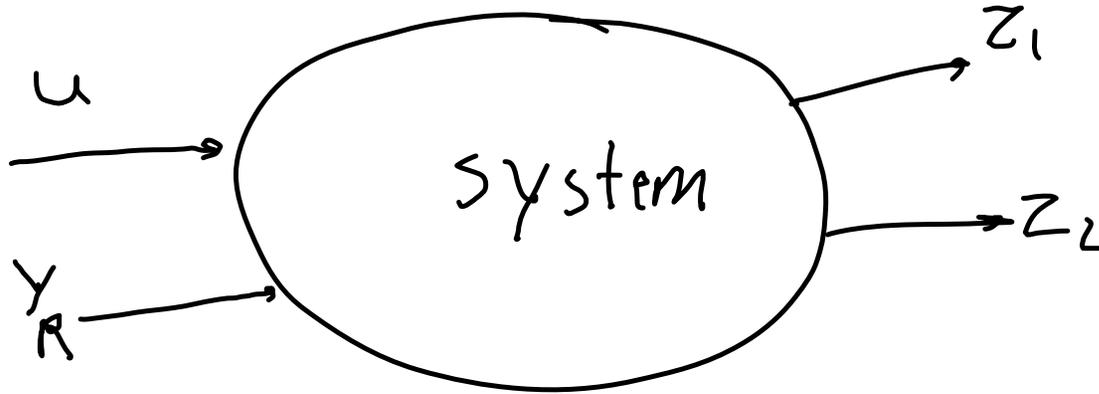
$G_{2u}(s) = \frac{z_2(s)}{u(s)}$

$G_{2y_R}(s) = \frac{z_2(s)}{y_R(s)}$

$y_R = 0$

$u = 0$

} z_1
} خروجی z_2



وقتی تابع تبدیل یک فردی نیست یک ورودی را می‌دهیم و دو کسب کنیم
 ما یکی ورودی ها را می‌دهیم در نظر می‌گیریم

$$\frac{z_1}{u} \text{ و } y_R = 0$$

$$\frac{z_1}{y_R} \text{ و } u = 0$$



$$\begin{cases} M\ddot{z}_1 = \underline{u} - k_1(z_1 - z_2) - c(\dot{z}_1 - \dot{z}_2) \\ m\ddot{z}_2 = -\underline{u} + k_1(z_1 - z_2) + c(\dot{z}_1 - \dot{z}_2) - k_2(z_2 - \underline{y}_R) \end{cases}$$

با تبدیل لاپلاس و گرفتن ابعاد را می توانیم

$$\begin{cases} Ms^2 Z_1(s) = U(s) - k_1(Z_1(s) - Z_2(s)) - c(s(Z_1(s) - Z_2(s))) \\ ms^2 Z_2 = -U + k_1(Z_1 - Z_2) + cs(Z_1 - Z_2) - k_2(Z_2 - Y_R) \end{cases}$$

$$\Rightarrow \begin{cases} Z_1(ms^2 + cs + k_1) + Z_2(-cs - k_1) = U \\ Z_2(ms^2 + cs + k_2) + Z_1(-cs - k_1) = -U + k_2 Y_R \end{cases}$$



$$\begin{cases} \underbrace{Z_1(m s^2 + c s + k_1)}_A + Z_2 \underbrace{(-c s - k_1)}_B = U \\ Z_2 \underbrace{(m s^2 + c s + k_2)}_D + Z_1 \underbrace{(-c s - k_1)}_B = -U + k_2 Y_R \end{cases}$$

$$\Rightarrow \begin{cases} A Z_1 + B Z_2 = U \longrightarrow Z_2 = \frac{U - A Z_1}{B} \\ D Z_2 + B Z_1 = -U + k_2 Y_R \end{cases}$$

$$\Rightarrow \frac{D(U - A Z_1)}{B} + B Z_1 = -U + k_2 Y_R$$



$$\frac{D(U - AZ_1)}{B} + BZ_1 = -U + K_2 Y_R$$

$$\Rightarrow Z_1 \left(B - \frac{AD}{B} \right) = -\frac{D}{B}U - U + K_2 Y_R$$

$$\Rightarrow Z_1 \left(\frac{B^2 - AD}{B} \right) = U \left(-1 - \frac{D}{B} \right) + K_2 Y_R = U \left(\frac{-B - D}{B} \right) + K_2 Y_R$$

$$\frac{Z_1}{U} = \frac{\frac{-B - D}{B}}{\frac{B^2 - AD}{B}} = \frac{-B - D}{B^2 - AD}, \quad \frac{Z_1}{Y_R} = \frac{\frac{K_2}{1}}{\frac{B^2 - AD}{B}} = \frac{BK_2}{B^2 - AD}$$

$Y_R = \cdot \rightarrow$

$u = \cdot$



$$\frac{z_1}{U} = \frac{-B-D}{B^2-AD} = \frac{-(-cS-k_1) - (mS^2+cS+k_2)}{(cS+k_1)^2 - (mS^2+cS+k_1)(mS^2+cS+k_2)}$$

بطرزضرب

$$\begin{cases} AZ_1 + BZ_2 = U \\ DZ_2 + BZ_1 = -U + k_2 Y_R \end{cases} \longrightarrow Z_1 = \frac{U - BZ_2}{A}$$

$$DZ_2 + \frac{B(U - BZ_2)}{A} = -U + k_2 Y_R \Rightarrow \dots$$

$$\frac{Z_2}{U} = \checkmark \quad \rightarrow \quad \frac{Z_2}{Y_R} = \checkmark$$



دیفرانسیل‌های سیستم را رسم کنید.

$$\begin{cases} M\ddot{z}_1 = u - k_1(z_1 - z_2) - c(\dot{z}_1 - \dot{z}_2) \\ m\ddot{z}_2 = -u + k_1(z_1 - z_2) + c(\dot{z}_1 - \dot{z}_2) - k_2(z_2 - y_R) \end{cases}$$

$$\Rightarrow \begin{cases} \ddot{z}_1 = \frac{1}{M} [u - k_1(z_1 - z_2) - c(\dot{z}_1 - \dot{z}_2)] \\ \ddot{z}_2 = \frac{1}{m} [-u + k_1(z_1 - z_2) + c(\dot{z}_1 - \dot{z}_2) - k_2(z_2 - y_R)] \end{cases}$$



$$\begin{cases} \ddot{z}_1 = \frac{1}{m} [u - k_1(z_1 - z_2) - c(\dot{z}_1 - \dot{z}_2)] \\ \ddot{z}_2 = \frac{1}{m} [-u + k_1(z_1 - z_2) + c(\dot{z}_1 - \dot{z}_2) - k_2(z_2 - y_R)] \end{cases}$$

$$\begin{cases} x_1 = z_1 \\ x_2 = z_2 \\ x_3 = \dot{z}_1 \\ x_4 = \dot{z}_2 \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} \dot{x}_1 = x_3 \\ \dot{x}_2 = x_4 \\ \dot{x}_3 = \frac{1}{m} [u - k_1(x_1 - x_2) - c(x_3 - x_4)] \\ \dot{x}_4 = \frac{1}{m} [-u + k_1(x_1 - x_2) + c(x_3 - x_4) - k_2(x_2 - y_R)] \\ y_1 = x_1 \\ y_2 = x_2 \end{cases}$$

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

$$\begin{cases} \dot{x}_1 = x_3 \\ \dot{x}_2 = x_4 \\ \dot{x}_3 = \frac{1}{m} [u - k_1(x_1 - x_2) - c(x_3 - x_4)] \\ \dot{x}_4 = \frac{1}{m} [-u + k_1(x_1 - x_2) + c(x_3 - x_4) - k_2(x_2 - y_R)] \end{cases}$$

$$\begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \\ \dot{x}_3 \\ \dot{x}_4 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 1 \\ -\frac{k_1}{m} & \frac{k_1}{m} & -\frac{c}{m} & \frac{c}{m} \\ \frac{k_1}{m} & -\frac{k_1 - k_2}{m} & \frac{c}{m} & -\frac{c}{m} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ x_3 \\ x_4 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 & 0 \\ 0 & 0 \\ -\frac{1}{m} & 0 \\ 0 & \frac{k_2}{m} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} u \\ y_R \end{bmatrix}$$

A
B

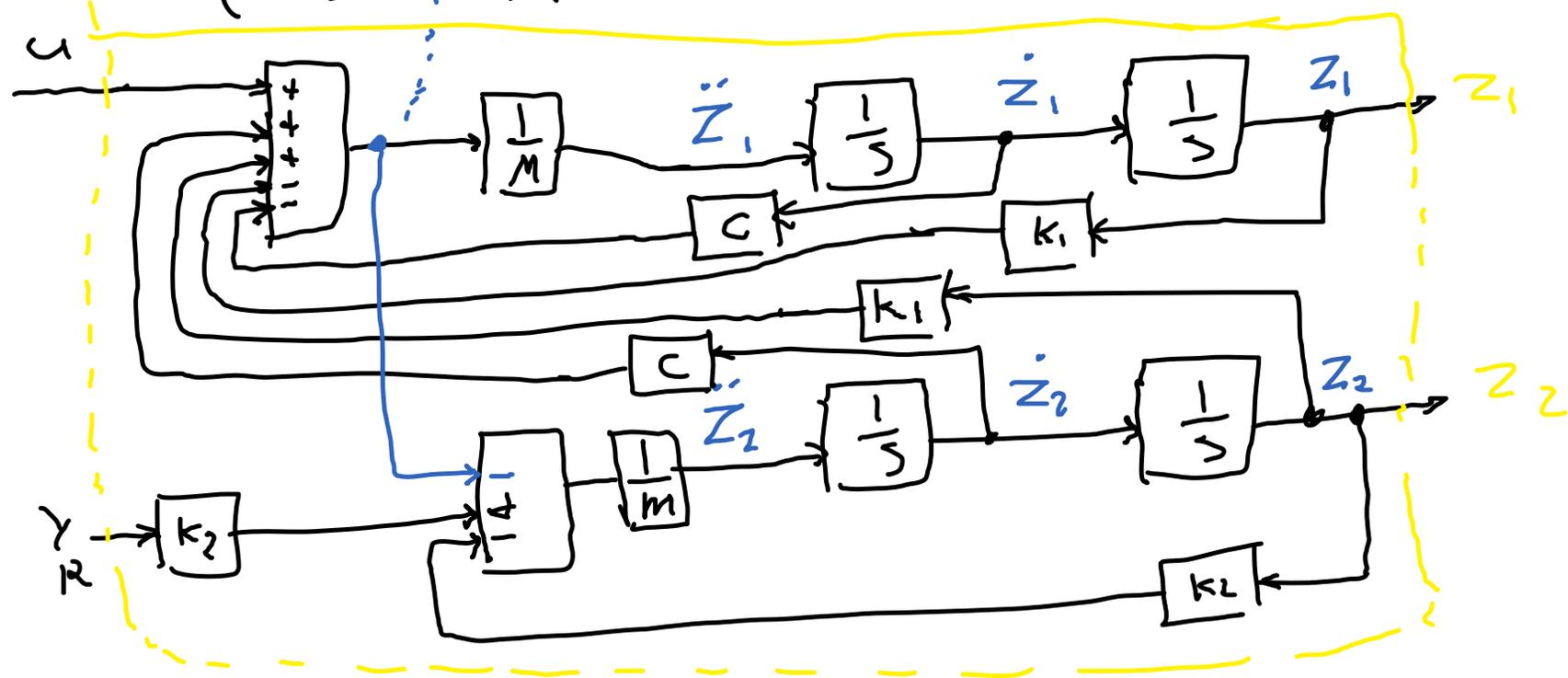


$$\begin{cases} y_1 = x_1 \\ y_2 = x_2 \end{cases} \quad y = Cx + Du$$

$$\begin{bmatrix} y_1 \\ y_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ x_3 \\ x_4 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 & 0 \\ 0 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} u \\ y_R \end{bmatrix}$$

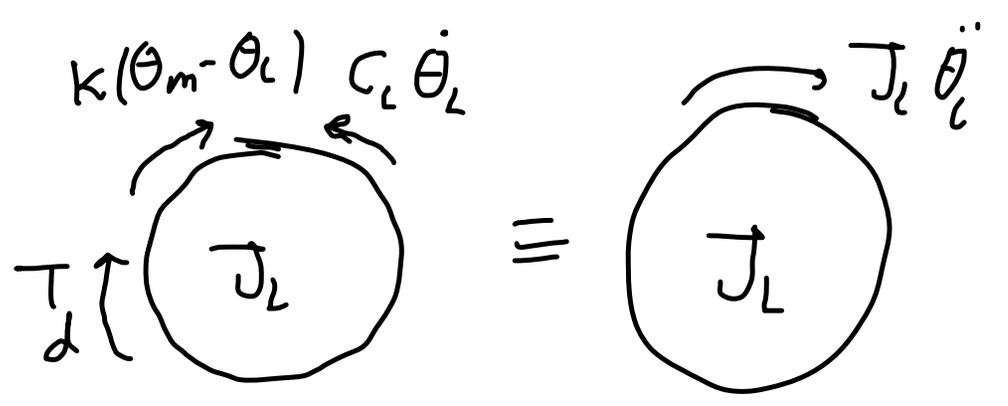
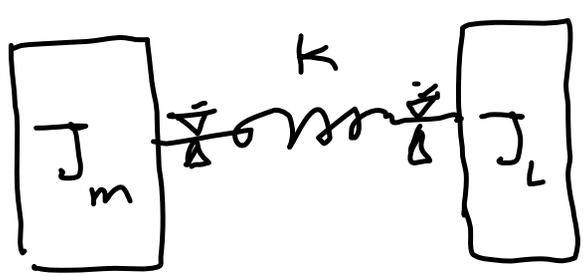
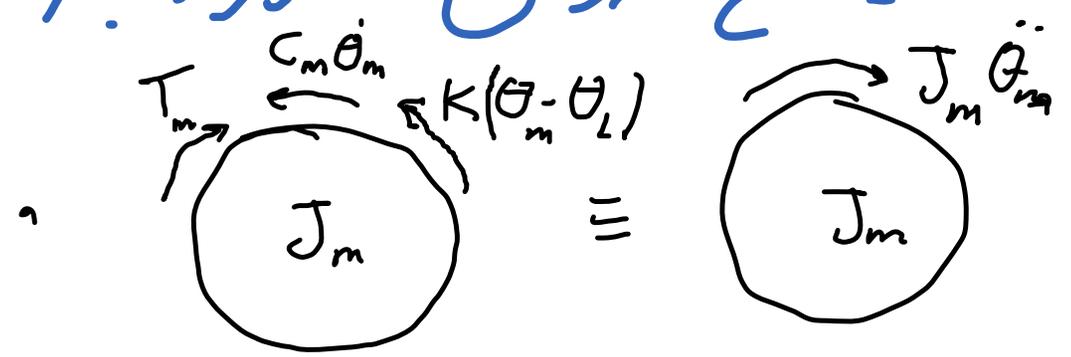
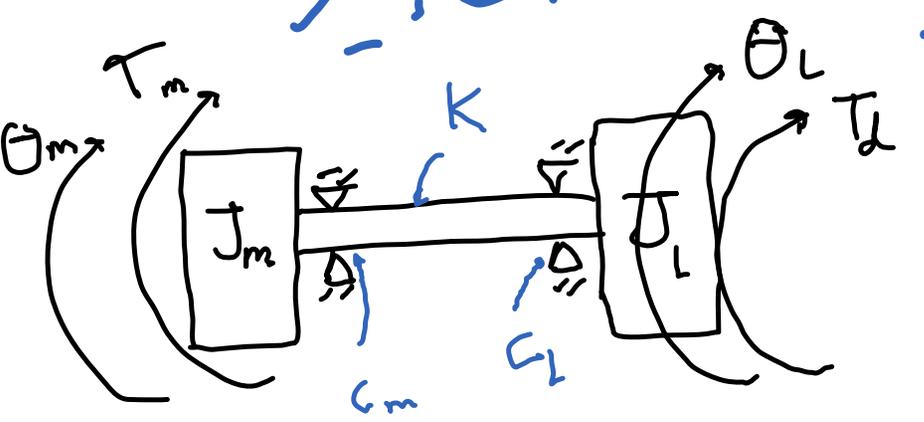
C D

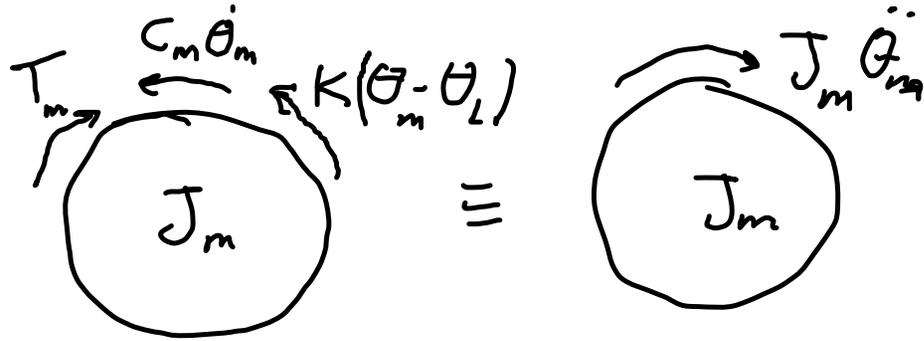
$$\begin{cases} \ddot{z}_1 = \frac{1}{m} [u - k_1(z_1 - z_2) - c(\dot{z}_1 - \dot{z}_2)] \\ \ddot{z}_2 = \frac{1}{m} [-u + k_1(z_1 - z_2) + c(\dot{z}_1 - \dot{z}_2) - k_2(z_2 - y_R)] \end{cases}$$



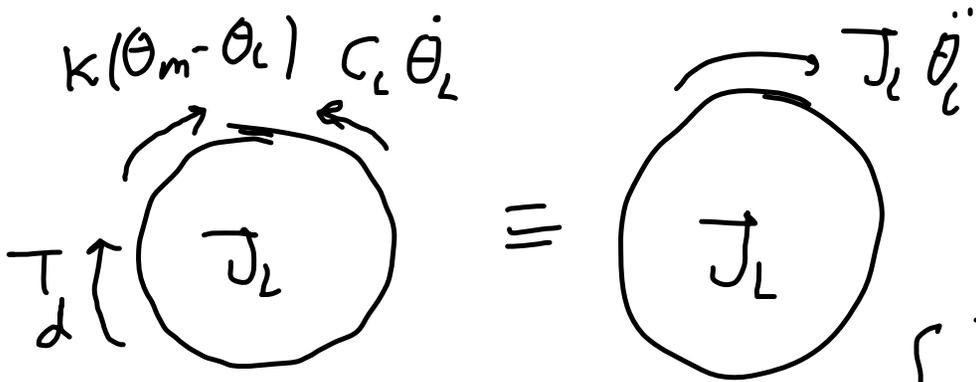


سیستم درونی موندر و بار با لغت انضاف بندر





$$\Rightarrow J_m \ddot{\theta}_m = T_m - C_m \dot{\theta}_m - K(\theta_m - \theta_L)$$



$$\Rightarrow J_L \ddot{\theta}_L = K(\theta_m - \theta_L) - C_L \dot{\theta}_L + T_d$$

T_m ورودی نیروگذار
 T_d ~ اغتشاش
 $\frac{\theta_L(s)}{T_m(s)} = ?$

$$\Rightarrow \begin{cases} J_m \ddot{\theta}_m + K(\theta_m - \theta_L) + C_m \dot{\theta}_m = T_m \\ J_L \ddot{\theta}_L + K(\theta_L - \theta_m) + C_L \dot{\theta}_L = T_d \end{cases}$$

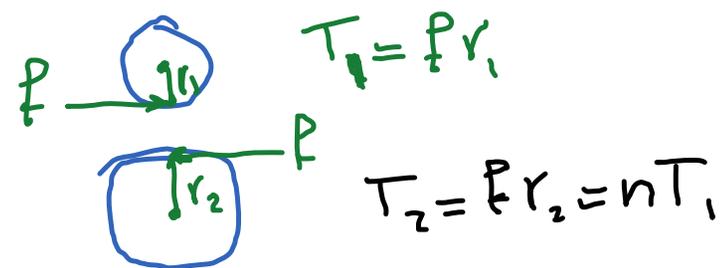
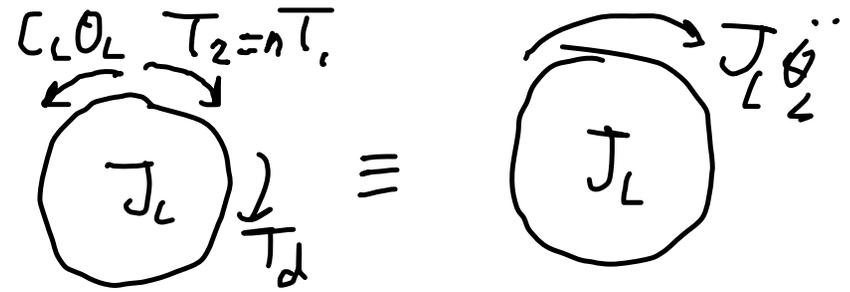
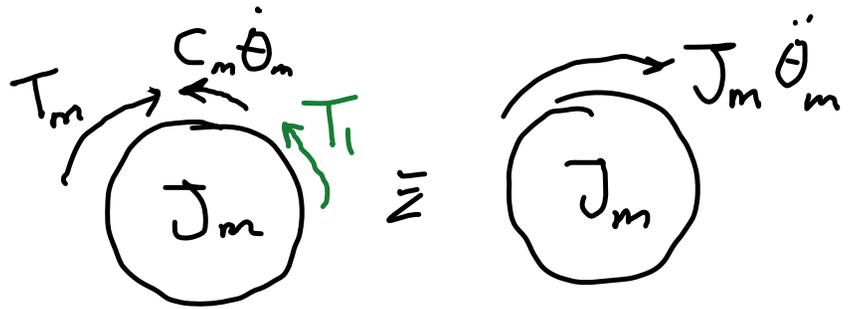
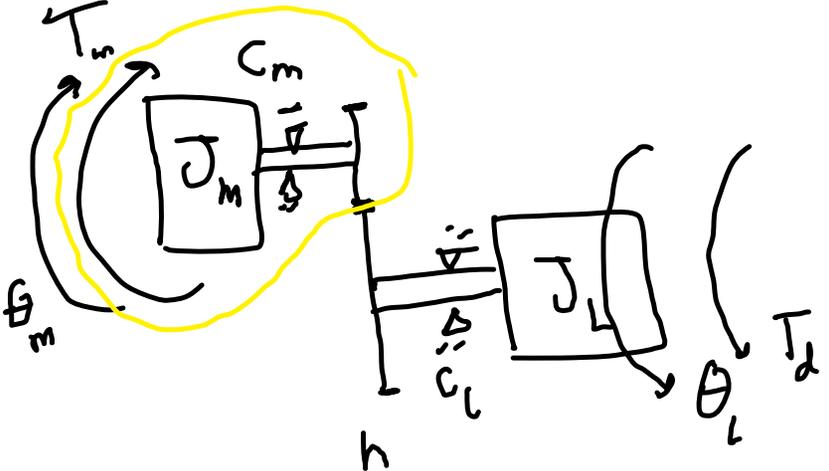


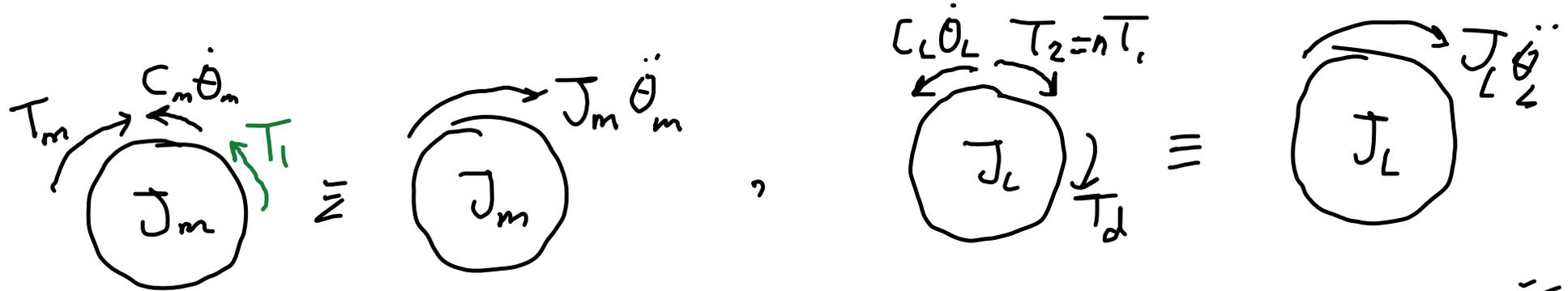
سیستم مونتور، لیدرین و بار

نسبت تبدیل لیدرین

$$n = \frac{\theta_m}{\theta_L}$$

الفاظ دیگری نقشها همزن و شتاب





باید که در دالتهای از مدار لاکس فزوف تبدیل

$$\begin{cases} T_m - c_m \dot{\theta}_m - T_1 = J_m \ddot{\theta}_m \\ nT_1 - c_L \dot{\theta}_L + T_d = J_L \ddot{\theta}_L \end{cases}$$

$T_1 = T_m - c_m \dot{\theta}_m - J_m \ddot{\theta}_m$

$$n(T_m - c_m \dot{\theta}_m - J_m \ddot{\theta}_m) - c_L \dot{\theta}_L + T_d = J_L \ddot{\theta}_L$$



$$n \left(T_m - c_m \dot{\theta}_m - J_m \ddot{\theta}_m \right) - c_L \dot{\theta}_L + T_d = J_L \ddot{\theta}_L$$

$$9 \quad \frac{\theta_m}{\theta_L} = \frac{\dot{\theta}_m}{\dot{\theta}_L} = \frac{\ddot{\theta}_m}{\ddot{\theta}_L} = n \quad , \quad \dot{\theta}_L = \frac{\dot{\theta}_m}{n}$$

$$\Rightarrow n T_m - n c_m \dot{\theta}_m - n J_m \ddot{\theta}_m - c_L \frac{\dot{\theta}_m}{n} + T_d = J_L \frac{\ddot{\theta}_m}{n}$$

$$\Rightarrow \left(\frac{J_L}{n} + n J_m \right) \ddot{\theta}_m + \left(\frac{c_L}{n} + n c_m \right) \dot{\theta}_m = n T_m + T_d$$

$$\Rightarrow \left(J_m + \frac{J_L}{n^2} \right) \ddot{\theta}_m + \left(c_m + \frac{c_L}{n^2} \right) \dot{\theta}_m = T_m + \frac{T_d}{n}$$

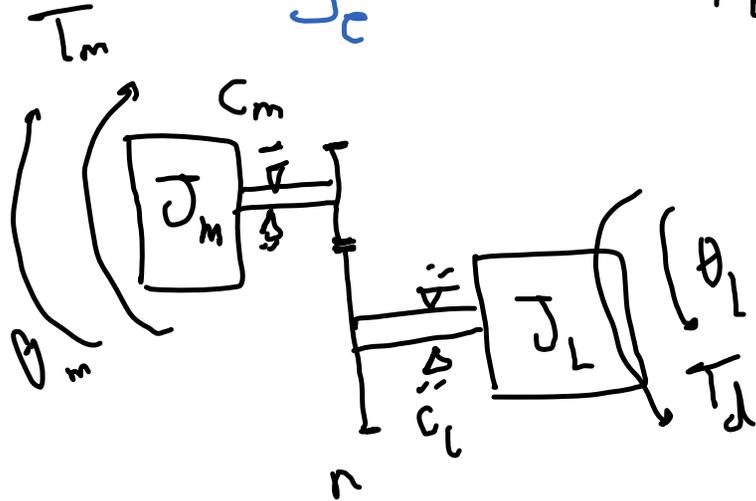


معادله پویا θ_m

$$\underbrace{\left(J_m + \frac{J_L}{n^2} \right)}_{J_e} \ddot{\theta}_m + \underbrace{\left(C_m + \frac{C_L}{n^2} \right)}_{C_e} \dot{\theta}_m = T_m + \frac{T_d}{n}$$

$$i f_{\exists n=1} \Rightarrow (J_m + J_L) \ddot{\theta}_m + \dots$$

$$n=10 \rightarrow \left(J_m + \frac{J_L}{100} \right) \ddot{\theta}_m + (\dots)$$



گشتاور ضعیف روی بار که روی موتور افکاس می شود،
 $\frac{1}{n}$ برابر خواهد شد

همان انبندی بار که روی موتور افکاس می شود $\frac{1}{n^2}$ برابر خواهد شد



$$J_e \ddot{\theta}_m + C_e \dot{\theta}_m = T_m, \quad T_d = 0 \quad \text{فرض!}$$

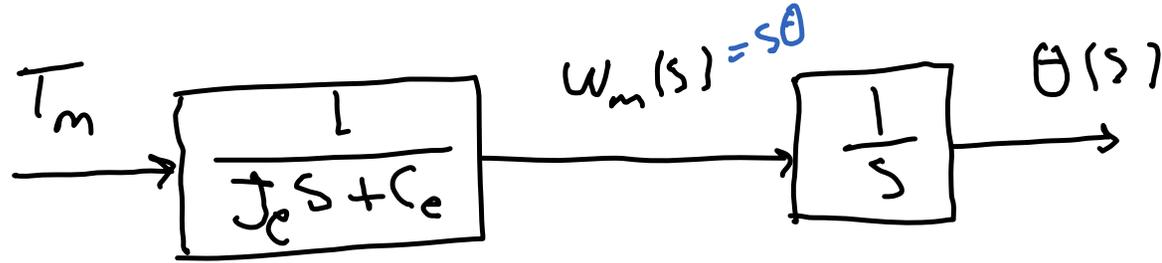
$$\mathcal{L} \Rightarrow J_e s^2 \Theta_m(s) + C_e s \Theta_m(s) = T_m(s)$$

$$\Rightarrow \Theta_m(s) [J_e s^2 + C_e s] = T_m(s)$$

$$\Rightarrow \frac{\Theta_m(s)}{T_m(s)} = \frac{1}{s(J_e s + C_e)}$$

$$\Rightarrow \frac{\mathcal{L}(\theta)(s)}{T_m} = \frac{W_m(s)}{T_m} = \frac{1}{J_e s + C_e}$$





از معادلات رابری سمت چپ میگیریم.

$$n(T_m - C_m \dot{\theta}_m - J_m \ddot{\theta}_m) - C_L \dot{\theta}_L + T_d = J_L \ddot{\theta}_L \quad \left\{ \begin{array}{l} \dot{\theta}_m = n \dot{\theta}_L \\ \ddot{\theta}_m = n \ddot{\theta}_L \end{array} \right.$$

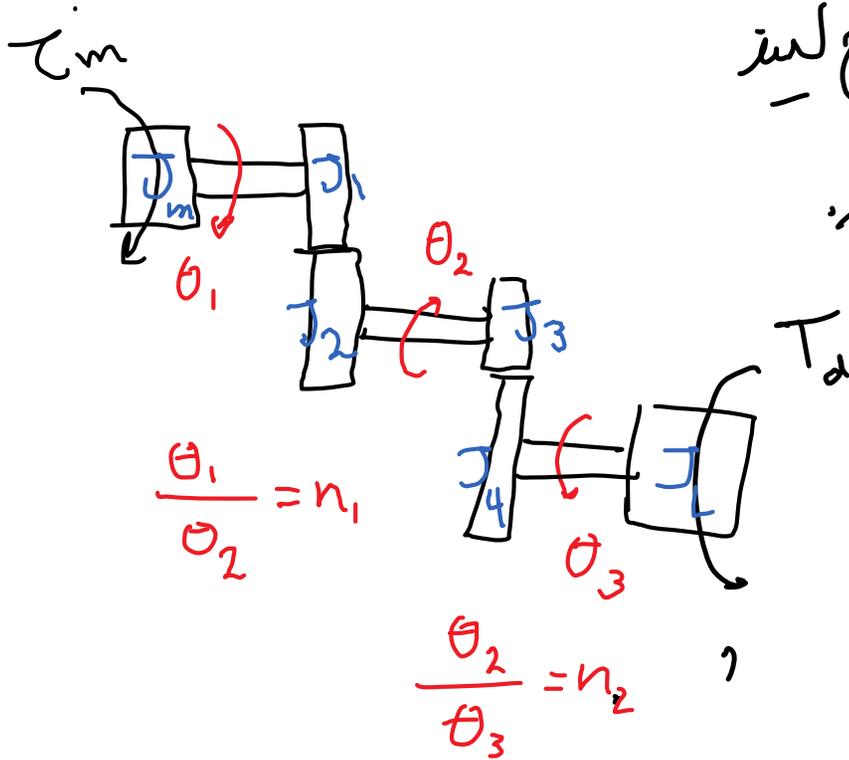
$$(J_L + n^2 J_m) \ddot{\theta}_L + (C_L + n^2 C_m) \dot{\theta}_L = n T_m + T_d$$



مثال: معادلات دینامیکی سطح زیر را استخراج کنید

J_1 تا J_4 همان انبوهی هستند

از لحاظ جهت نظر کنید



$$\frac{\theta_1}{\theta_3} = n_1 n_2$$

$$\left[J_m + J_1 + \frac{(J_2 + J_3)}{n_1^2} + \frac{(J_4 + J_L)}{(n_1 n_2)^2} \right] \ddot{\theta}_1 = \tau_m + \frac{T_d}{n_1 n_2}$$

سیستم‌های سیالاتی، مخازن آب مرتبط هم

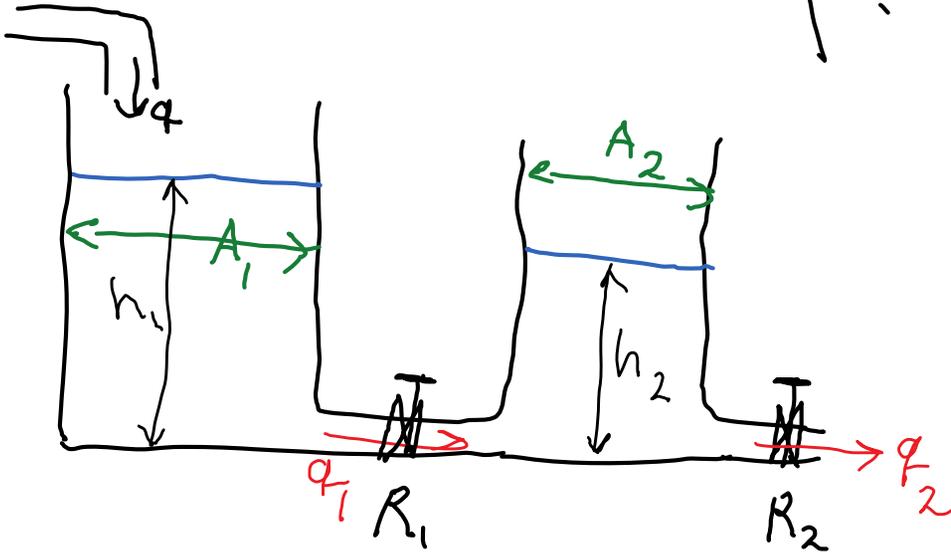
با فرض جریان لایه‌ای

$$q_2 = \frac{1}{R_2} h_2$$

تبدیل به نسبت

$$R_2 = \infty$$

$$q_1 = \frac{1}{R_1} (h_1 - h_2)$$



حجم آب
دلیل نوسان

نسبت صحیح
آب دلیل نوسان

$$A_1 h_1 = q - q_1$$

$$A_2 h_2 = q_1 - q_2$$



$$\begin{cases} A_1 \dot{h}_1 = q - q_1 \\ A_2 \dot{h}_2 = q_1 - q_2 \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} A_1 \dot{h}_1 = q - \frac{1}{R_1} (h_1 - h_2) \\ A_2 \dot{h}_2 = \frac{1}{R_1} (h_1 - h_2) - \frac{1}{R_2} h_2 \end{cases}$$

برای q و متغیرها h_1, h_2

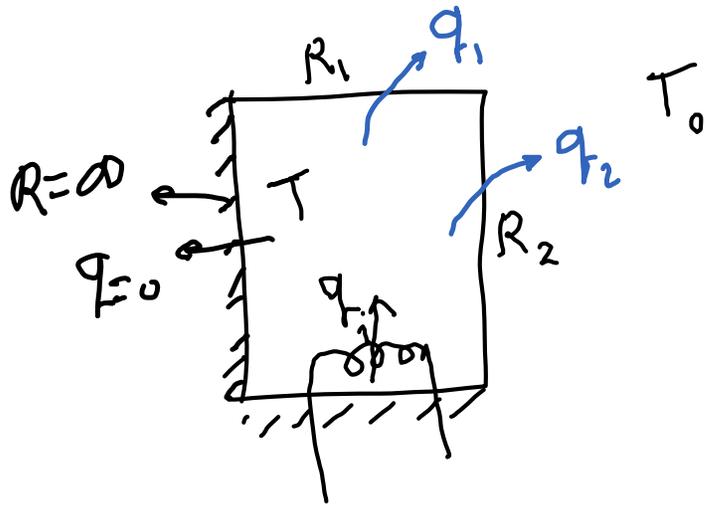
فرم استاندارد

$$\begin{cases} \dot{h}_1 = \frac{1}{A_1} \left[q - \frac{1}{R_1} (h_1 - h_2) \right] \\ \dot{h}_2 = \frac{1}{A_2} \left[\frac{1}{R_1} (h_1 - h_2) - \frac{1}{R_2} h_2 \right] \\ y_1 = h_1 \\ y_2 = h_2 \end{cases}$$

فرم ماتریسی فضای حالت

$$\begin{cases} \dot{h}_1 = \frac{1}{A_1} \left[q - \frac{1}{R_1} (h_1 - h_2) \right] \\ \dot{h}_2 = \frac{1}{A_2} \left[\frac{1}{R_1} (h_1 - h_2) - \frac{1}{R_2} h_2 \right] \\ y_1 = h_1 \\ y_2 = h_2 \end{cases}$$

$$\begin{cases} \begin{bmatrix} \dot{h}_1 \\ \dot{h}_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -\frac{1}{R_1 A_1} & \frac{1}{R_1 A_1} \\ \frac{1}{R_1 A_2} & -\frac{1}{R_1 A_2} - \frac{1}{R_2 A_2} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} h_1 \\ h_2 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} \frac{1}{A_1} \\ 0 \end{bmatrix} q \\ \begin{bmatrix} y_1 \\ y_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} h_1 \\ h_2 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \end{bmatrix} q \end{cases}$$



مدل حرارتی ساده اتاق

$$\begin{cases} q_1 = \frac{1}{R_1} (T - T_0) \\ q_2 = \frac{1}{R_2} (T - T_0) \end{cases}$$

$$C \dot{T} = q_i - q_1 - q_2 \Rightarrow \boxed{C \dot{T} = q_i - \frac{1}{R_1} (T - T_0) - \frac{1}{R_2} (T - T_0)}$$

ظرفیت حرارتی اتاق

سینک ظرفیت با معادله انرژی موزن
متغیر می شود

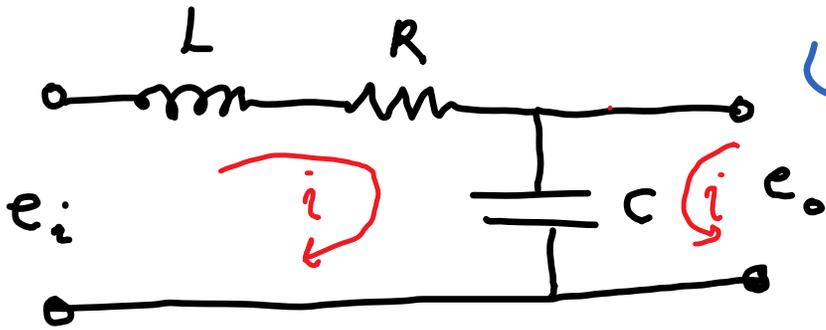
$$\dot{T} = \frac{1}{C} \left[q_i - \frac{1}{R_1} (T - T_0) - \frac{1}{R_2} (T - T_0) \right]$$

T متغیر
 q_i ورودی



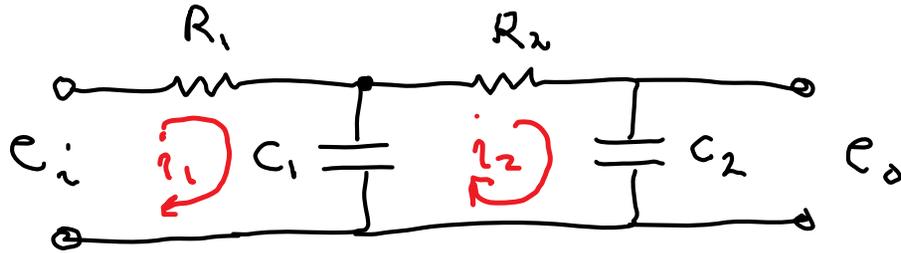
سیستم‌های الکتریکی و الکترومکانیکی

مثال: مدار RCL



$$\begin{cases}
 e_i = L \frac{di}{dt} + Ri + \frac{1}{C} \int i dt & \Rightarrow E_i = LSI + RI + \frac{I}{CS} \\
 e_o = \frac{1}{C} \int i dt & \Rightarrow E_o = \frac{I}{CS}
 \end{cases}$$

$$G(s) = \frac{E_o}{E_i} = \frac{\frac{I}{CS}}{I(LS + R + \frac{1}{CS})} = \frac{\frac{1}{CS}}{LCS^2 + RCS + 1} = \frac{1}{LCS^2 + RCS + 1}$$



مثال:

$$\begin{cases} e_i = R_1 i_1 + \frac{1}{C_1} \int (i_1 - i_2) dt \\ 0 = R_2 i_2 + \frac{1}{C_2} \int i_2 dt + \frac{1}{C_1} \int (i_2 - i_1) dt \\ e_o = \frac{1}{C_2} \int i_2 dt \end{cases}$$

$$\frac{E_o}{E_i} = \frac{1}{(R_1 C_1 s + 1)(R_2 C_2 s + 1) + R_1 C_2 s}$$

موتور DC مغناطیس دائم (الکترومغناطیس)

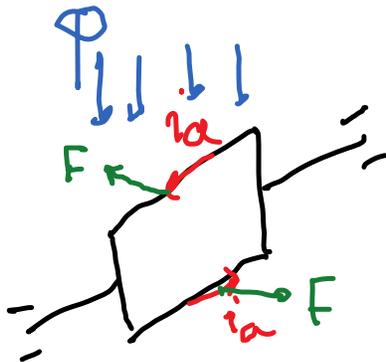
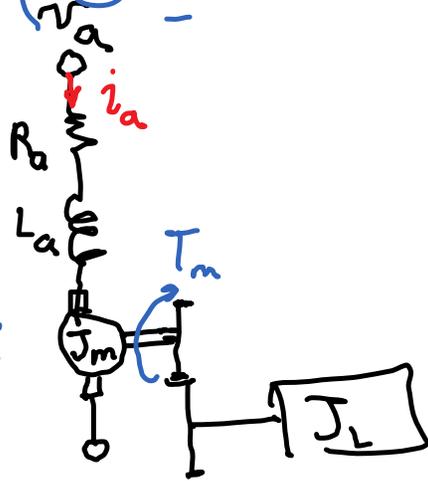
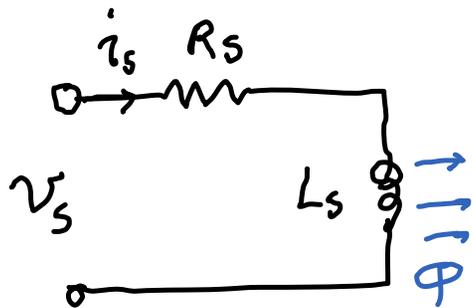
استفاده از فرض خطی ایجاب می‌کند

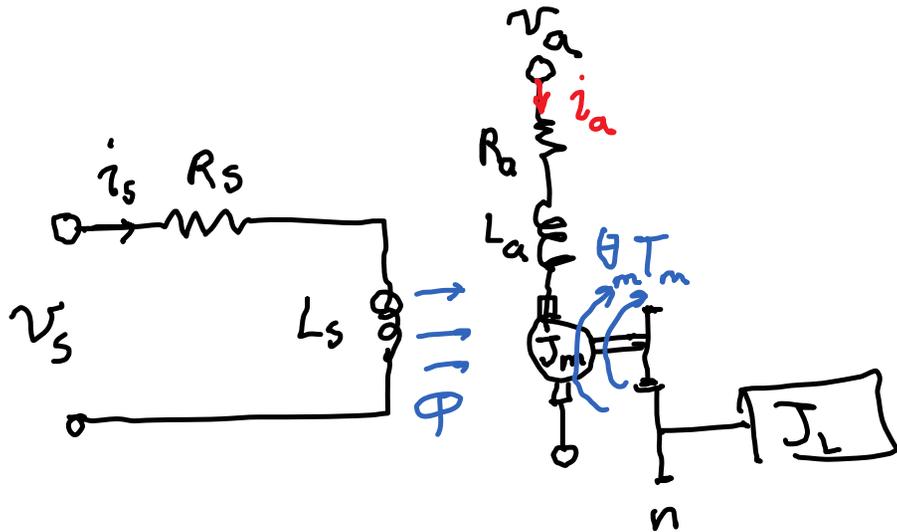
$$\Phi = \frac{N_s i_s}{k_m} \quad \text{ثابت}$$

$$T_m \propto \Phi \Rightarrow T_m = k_m \Phi i_a$$

$T_m \propto i_a$ موتور

$T_m = k_m i_a \quad \textcircled{1}$





$$V_a - V_{emp} = R_a i_a + L_a \frac{di_a}{dt} \quad (2)$$

با دوران روتور داخل استاتور یک ولتاژ القا می‌شود
ایجاد می‌شود که به آن \$V_{emp}\$ گفته می‌شود

$$V_{emp} = K_b \dot{\theta}_m$$

معمولاً موتور به دریا می‌گردد
\$C_e\$

$$\underbrace{(J_m + \frac{J_L}{n^2})}_{J_e} \ddot{\theta}_m + (C_m + \frac{C_L}{n^2}) \dot{\theta}_m = T_m$$

$$J_e \ddot{\theta}_m + C_e \dot{\theta}_m = T_m \quad (3)$$



$$\textcircled{3} J_e \ddot{\theta}_m + C_e \dot{\theta}_m = T_m \Rightarrow J_e s^2 \Theta(s) + C_e s \Theta(s) = T_m(s)$$

$$\Rightarrow \frac{\Theta(s)}{T_m(s)} = \frac{1}{s(J_e s + C_e)} \Rightarrow \frac{\omega_m(s)}{T_m(s)} = \frac{1}{J_e s + C_e} = G(s)$$

$\omega_m = T_m G(s) \xrightarrow{T_m} \boxed{G(s)} \rightarrow \omega_m$

$$\textcircled{2} V_a - V_{emf} = R_a i_a + L_a \frac{di_a}{dt} \Rightarrow V_a(s) - V_{emf}(s) = (R_a + L_a s) I_a(s)$$

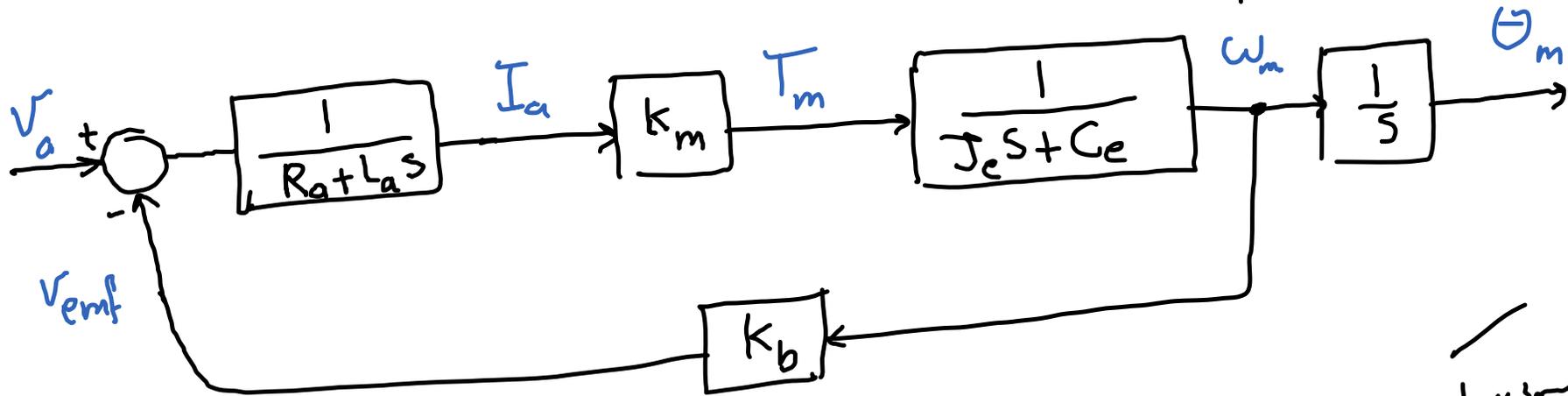
$$\Rightarrow \frac{I_a(s)}{V_a(s) - V_{emf}(s)} = \frac{1}{R_a + L_a s} = G_2(s)$$

$V_a - V_{emf} \xrightarrow{\boxed{G_2(s)}} I_a$

$$\textcircled{1} T_m = k_m i_a \Rightarrow T_m(s) = k_m I_a(s)$$

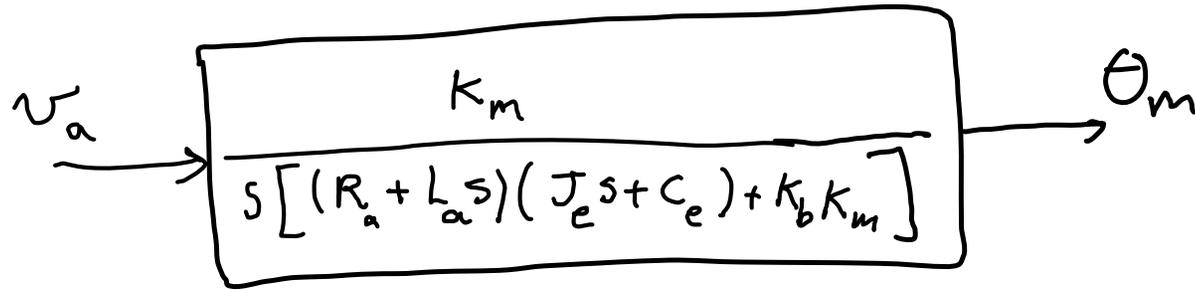


رسم بلوک دیاگرام سیستم



بعد از فولد بک

$$\frac{K_m}{s [(R_a + L_a s)(J_e s + C_e) + K_b K_m]} \theta_m$$



$$L_a \approx 0 \Rightarrow \frac{\theta_m(s)}{U_a(s)} = \frac{K_m}{s[R_a(J_e s + C_e) + K_b K_m]}$$

$$\Rightarrow \frac{\omega_m(s)}{U_a} = \frac{K_m}{\underbrace{R_a J_e s}_a + \underbrace{R_a C_e + K_b K_m}_b} = \frac{K}{as + b} = \frac{K'}{s + c}$$



در مثل می‌بینیم که تابع تبدیل یک سیستم را داریم؛ معادله زیر را

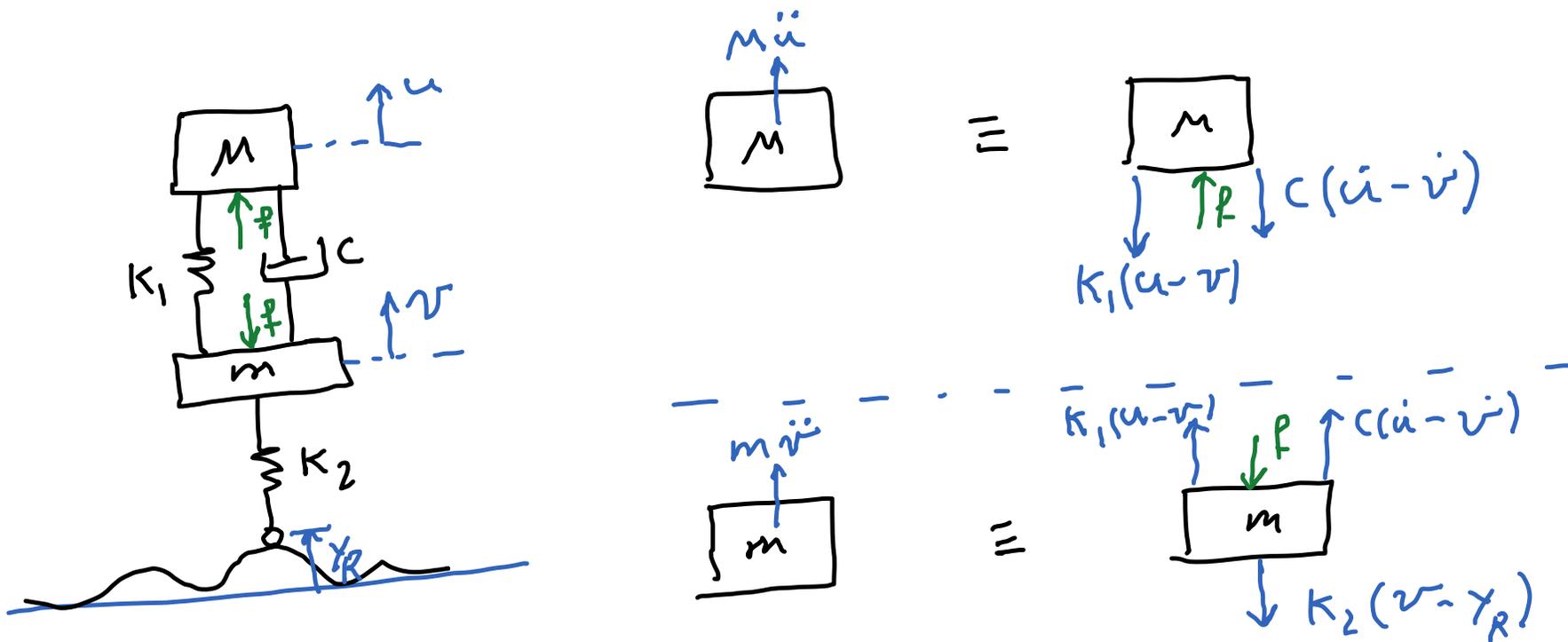


معادله



کنترل اتوماتیک، مدلسازی سیستمهای مکانیکی و الکتریکی

دکتر امین نیکوبین



$$\Rightarrow \begin{cases} m\ddot{u} = F - k_1(u-v) - c(\dot{u}-\dot{v}) \\ m\ddot{v} = -F + k_1(u-v) + c(\dot{u}-\dot{v}) - k_2(v-\gamma_R) \end{cases}$$

$$m\ddot{u} = F - k_1(u-v) - c(\dot{u}-\dot{v})$$

$$m\ddot{v} = -F + k_1(u-v) + c(\dot{u}-\dot{v}) - k_2(v-y_R)$$

$$G_{uF} = \frac{U(s)}{F(s)}, \quad G_{uy} = \frac{U(s)}{Y_R(s)}$$

$$G_{vF} = \frac{V(s)}{F(s)}, \quad G_{vy} = \frac{V(s)}{Y_R(s)}$$

$$\begin{cases} Ms^2 U + k_1(U-v) + cs(U-\dot{v}) = F(s) \\ ms^2 V - k_1(U-v) - cs(U-\dot{v}) + k_2 V = -F + k_2 Y_R(s) \end{cases}$$

معادله نایج تبدیل

خروجی، u, v

ورودی F, Y_R

$$\begin{cases} Ms^2 U + K_1 (U - V) + c s (U - V) = F(s) \\ ms^2 V(s) - K_1 (U - V) - c s (U - V) + K_2 V = -F + K_2 Y_R(s) \end{cases}$$

$$\Rightarrow \begin{cases} U(s) [Ms^2 + c s + K_1] + V(s) [-c s - K_1] = F(s) \\ V(s) [ms^2 + c s + K_1 + K_2] + U(s) [-c s - K_1] = -F(s) + K_2 Y_R(s) \end{cases}$$

$$\begin{cases} U(s) \overbrace{[Ms^2 + c s + K_1]}^A + V(s) \overbrace{[-c s - K_1]}^B = F(s) \\ V(s) \underbrace{[ms^2 + c s + K_1 + K_2]}_C + U(s) \underbrace{[-c s - K_1]}_B = -F(s) + K_2 Y_R(s) \end{cases}$$

$$\begin{cases} U(s) \underbrace{[ms^2 + cs + k_1]}_A + \underbrace{V(s) [-cs - k_1]}_B = F(s) \\ \underbrace{V(s) [ms^2 + cs + k_1 + k_2]}_C + \underbrace{U(s) [-cs - k_1]}_B = -F(s) + k_2 Y_R(s) \end{cases}$$

$$\begin{cases} AU + BV = F \\ CV + BU = -F + k_2 Y_R \end{cases} \longrightarrow V = \frac{F - AU}{B}$$

$$\Rightarrow \frac{C}{B} (F - AU) + BU = -F + k_2 Y_R \Rightarrow$$

$$U \left(-\frac{cA}{B} + B \right) = F \left(-1 - \frac{C}{B} \right) + k_2 Y_R$$

$$U\left(-\frac{cA}{B} + B\right) = F\left(-1 - \frac{c}{B}\right) + k_2 Y_R$$

$$\Rightarrow U\left(\frac{B^2 - cA}{B}\right) = F\left(\frac{-B - c}{B}\right) + k_2 Y_R$$

$$\Rightarrow G_{uF} \xrightarrow{Y_R=0} G_{uF} = \frac{U(s)}{F(s)} = \frac{\frac{-B-c}{B}}{\frac{B^2 - cA}{B}} = \frac{-B-c}{B^2 - cA}$$

$$G_{uY_R} \xrightarrow{F=0} G_{uY_R} = \frac{U(s)}{Y_R(s)} = \frac{\frac{k_2}{1}}{\frac{B^2 - cA}{B}} = \frac{k_2 B}{B^2 - cA}$$

$$\begin{cases} U(s) \overbrace{[ms^2 + cs + k_1]}^A + \overbrace{V(s) [-cs - k_1]}^B = F(s) \\ \underbrace{V(s) [ms^2 + cs + k_1 + k_2]}_C + \underbrace{U(s) [-cs - k_1]}_B = -F(s) + k_2 Y_R(s) \end{cases}$$

$$G_{uF} = \frac{-B - C}{B^2 - AC} = \frac{cs + k_1 - (ms^2 + cs + k_1 + k_2)}{(cs + k_1)^2 - (ms^2 + cs + k_1)(ms^2 + cs + k_1 + k_2)}$$

$$\Rightarrow G_{uF} = \frac{-(ms^2 + k_2)}{(cs + k_1)^2 - (ms^2 + cs + k_1)(ms^2 + cs + k_1 + k_2)}$$