

# 01AYS / 07AYS - FONDAMENTI DI AUTOMATICA

## Tipologia degli esercizi proposti nel compito del 16/XI/2007

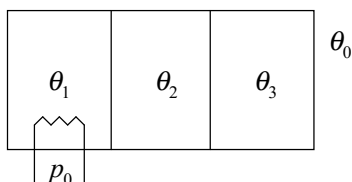
**Esercizio 1** - Date le matrici

$$A = \begin{bmatrix} 2p & 1 \\ 1 & 2p-2 \end{bmatrix} \quad C = \begin{bmatrix} -1 & p \end{bmatrix}$$

di un modello LTI in variabili di stato a tempo continuo, determinare per quali valori del parametro reale  $p$  è possibile realizzare uno stimatore asintotico dello stato che permetta di posizionare ad arbitrio tutti gli autovalori del sistema osservato.

*Soluzione:* È possibile per tutti i valori di  $p$  ad eccezione dei valori  $p = 2.4142$  e  $p = -0.4142$ .

**Esercizio 2** - Un sistema termico è costituito dai corpi omogenei **1**, **2** e **3**, aventi temperatura  $\theta_1$ ,  $\theta_2$  e  $\theta_3$  rispettivamente; l'ambiente esterno si trova alla temperatura costante  $\theta_0 = 200$  K. Le capacità termiche dei tre corpi sono date da  $C_1 = 2$  J/K e  $C_2 = C_3 = 1$  J/K, mentre le conduttanze termiche fra i corpi e fra ciascun corpo e l'ambiente esterno sono rispettivamente:  $K_{12} = 2$  W/K,  $K_{23} = 1$  W/K,  $K_{10} = K_{20} = K_{30} = 2$  W/K (si ricorda che la conduttanza termica  $K_{ij}$  è pari a  $1/R_{ij}$ , ove  $R_{ij}$  è la resistenza termica fra i corpi  $i$  e  $j$ ). All'interno del corpo **1** si trova un generatore di calore di potenza  $p_0 = 400$  W.



Determinare le equazioni dinamiche del sistema, valide per ogni istante  $t \geq 0$ .

*Soluzione:*  $\dot{\theta}_1(t) = -2\theta_1(t) + \theta_2(t) + 400$ ,  $\dot{\theta}_2(t) = 2\theta_1(t) - 5\theta_2(t) + \theta_3(t) + 400$ ,  $\dot{\theta}_3(t) = \theta_2(t) - 3\theta_3(t) + 400$

**Esercizio 3** - Dato il sistema dinamico a tempo continuo caratterizzato dalle seguenti equazioni di stato:

$$\begin{aligned} \dot{x}_1(t) &= 3x_1(t) + 4x_2(t) + 4u(t) \\ \dot{x}_2(t) &= 2x_1(t) + x_2(t) + 7u(t) \\ y(t) &= 3x_1(t) - x_2(t) + 13u(t) \end{aligned}$$

determinare l'espressione analitica dell'uscita  $y(t)$  supponendo condizioni iniziali non nulle,  $x(0) = [5 \ 2]^T$ , ed ingresso nullo,  $u(t) = 0, \forall t$ .

*Soluzione:*  $y(t) = [11.67 \cdot e^{5t} + 1.33 \cdot e^{-t}] \varepsilon(t)$

**Esercizio 4** - Dato il sistema dinamico SISO caratterizzato dalla seguente funzione di trasferimento:

$$G(s) = Y(s)/U(s) = \frac{s+40}{s^3 + 25s^2 + 2(p+5)s + 100(p-1)}$$

dire per quali valori del parametro  $p$  il sistema risulta esternamente stabile.

*Soluzione:* Il sistema è esternamente stabile per  $1 < p < 7$ .

**Esercizio 5** - Dato il sistema dinamico, non lineare, a tempo discreto, descritto dalle seguenti equazioni:

$$\begin{aligned} x_1(k+1) &= e^{x_1(k)} - x_2^2(k) - 3 \cdot u^2(k) \\ x_2(k+1) &= x_1(k) + x_2(k) + 2 \cdot u(k) \\ y(k) &= x_2^3(k) \end{aligned}$$

dire quali sono le matrici del sistema linearizzato intorno allo stato di equilibrio  $\bar{x} = [0 \ 1]^T$ , corrispondente all'ingresso di equilibrio  $\bar{u} = 0$ .

*Soluzione:*  $A = \begin{bmatrix} 1 & -2 \\ 1 & 1 \end{bmatrix}$ ,  $B = \begin{bmatrix} 0 \\ 2 \end{bmatrix}$ ,  $C = [0 \ 3]$ ,  $D = [0]$

**Esercizio 6** - Date le matrici

$$A = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ -0.064 & -0.48 & -1.2 \end{bmatrix}, \quad B = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix}$$

di un modello LTI in variabili di stato a tempo discreto, determinare, se possibile, i coefficienti della matrice  $K$  di una legge di controllo per retroazione dagli stati che permette di posizionare gli autovalori del sistema retroazionato in  $\lambda_1 = 0.1$ ,  $\lambda_2 = 0.1$  e  $\lambda_3 = 0.1$ .

*Soluzione:*  $K = [-0.065 \quad -0.45 \quad -1.5]$

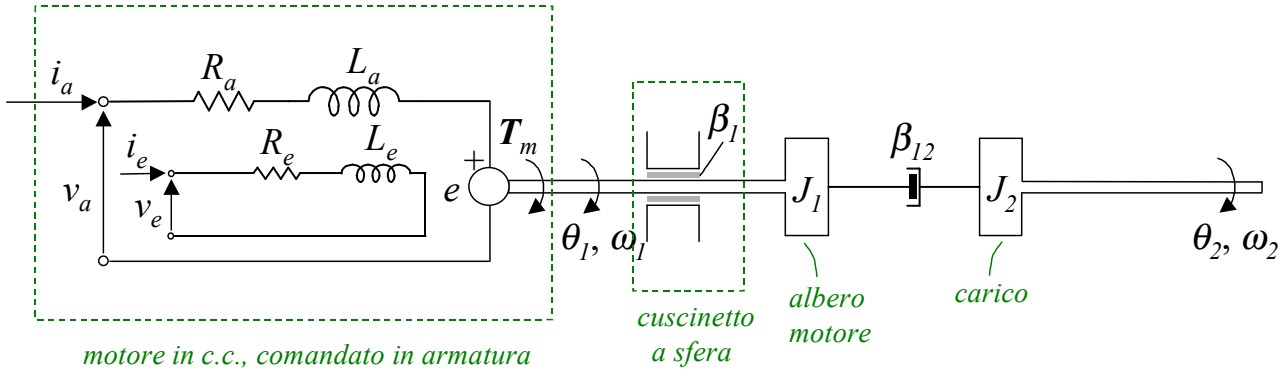
**Esercizio 7** - Dato il sistema dinamico LTI a tempo discreto descritto dalle seguenti matrici:

$$A = \begin{bmatrix} 0.8 & 0.4 & 0.8 \\ 0 & p/3 & -0.5 \\ 0 & 0 & p/4 \end{bmatrix}, \quad B = \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix}, \quad C = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \end{bmatrix}, \quad D = 0$$

studiarne le caratteristiche di stabilità interna, determinando per quali valori del parametro  $p$  risulta asintoticamente stabile.

*Soluzione:* Il sistema è asintoticamente stabile per  $-3 < p < 3$ .

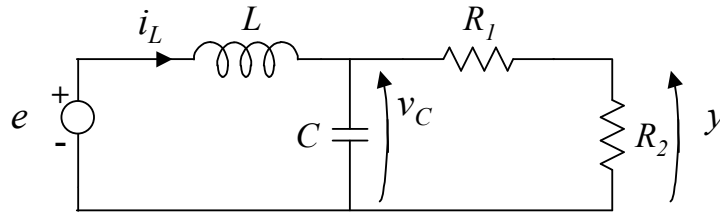
**Esercizio 8** - Nel sistema dinamico elettromeccanico riportato in figura, un motore elettrico in corrente continua comandato in armatura è collegato ad un carico mediante uno smorzatore rotazionale avente coefficiente di attrito viscoso  $\beta_{12}$ . Un cuscinetto a sfera con coefficiente di attrito viscoso  $\beta_1$  è calettato sull'albero motore, caratterizzato dal momento d'inerzia  $J_1$  e dalla posizione angolare  $\theta_1$ . Il carico è caratterizzato dal momento d'inerzia  $J_2$  e dalla posizione angolare  $\theta_2$ . Con  $v_a, i_a, R_a, L_a, v_e, i_e, R_e, L_e$  si indichino la tensione, la corrente, la resistenza e l'induttanza rispettivamente del circuito di armatura e di eccitazione. La f.e.m. indotta vale  $e = K_e^* \cdot \dot{\theta}_1$ , mentre la coppia motrice vale  $T_m = K_m^* \cdot i_a$ .



Scrivere le sole equazioni **dinamiche** del sistema complessivo.

*Soluzione:*  $L_a \frac{di_a}{dt} = -R_a i_a + v_a - K_e^* \dot{\theta}_1$ ,  $J_1 \ddot{\theta}_1 + (\beta_1 + \beta_{12}) \dot{\theta}_1 = K_m^* i_a + \beta_{12} \dot{\theta}_2$ ,  $J_2 \ddot{\theta}_2 + \beta_{12} \dot{\theta}_2 = +\beta_{12} \dot{\theta}_1$

**Esercizio 9** - Si consideri il sistema dinamico elettrico riportato in figura, i cui componenti assumono i seguenti valori numerici:  $L = 10^{-3}$  H,  $C = 10^{-6}$  F,  $R_1 = 10^3 \Omega$ ,  $R_2 = 9 \cdot 10^3 \Omega$ .



Determinare le matrici  $A, B, C$  e  $D$  della rappresentazione in variabili di stato del sistema  $\dot{x} = Ax + Bu$ ,  $y = Cx + Du$ , scegliendo come variabile di stato  $x = [i_L, v_C]^T$  e come variabile di ingresso  $u = e$ .

*Soluzione:*  $A = \begin{bmatrix} 0 & -10^3 \\ 10^6 & -10^2 \end{bmatrix}$ ,  $B = \begin{bmatrix} 10^3 \\ 0 \end{bmatrix}$ ,  $C = \begin{bmatrix} 0 & 0.9 \end{bmatrix}$ ,  $D = [0]$

**Esercizio 10** - Dato il sistema dinamico SISO caratterizzato dalla seguente funzione di trasferimento:

$$G(s) = Y(s)/U(s) = \frac{s+4}{(s+3)(s+8)}$$

calcolare analiticamente la risposta in regime permanente  $y_{perm}(t)$  all'ingresso sinusoidale  $u(t) = U \cdot \sin(\omega \cdot t)$ , con  $U = 2$  e  $\omega = 5$  rad/s.

*Soluzione:*  $y_{perm}(t) = 0.2328 \cdot \sin(5t - 0.6929)$ .

**Esercizio 11** - Un sistema dinamico non lineare, a tempo discreto, con nonlinearità derivabili, viene linearizzato nell'intorno del suo unico punto di equilibrio, ottenendo un sistema LTI descritto dalle seguenti matrici:

$$A = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & 0.5 \\ -0.04 & -0.5 & 0.2 & 1 \\ 0 & 0 & 0 & 1 \\ 0 & 0 & -0.22 & -1.3 \end{bmatrix}, \quad B = \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \\ 1 \\ 2 \end{bmatrix}, \quad C = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & -1 \end{bmatrix}, \quad D = 0$$

Studiare le caratteristiche di stabilità interna del punto di equilibrio.

*Soluzione:* Il punto di equilibrio del sistema non lineare è instabile.

**Esercizio 12** - Dato il sistema descritto dalle seguenti equazioni:

$$\begin{aligned}x_1(k+1) &= 2x_2(k) + \cos(u(k)) \\x_2(k+1) &= -x_1(k) \\y(k) &= x_2(k) + u(k)\end{aligned}$$

analizzare le proprietà del modello matematico, precisando se il sistema è a tempo continuo o discreto, statico o dinamico, a dimensione finita o infinita, SISO o MIMO, lineare o non lineare, tempo-variante o tempo-invariante, proprio o non proprio.

*Soluzione:* Il sistema è a tempo discreto, dinamico, a dimensione finita, SISO, non lineare, tempo-invariante, non (strettamente) proprio.

**Esercizio 13** - Si consideri il seguente sistema LTI tempo discreto completamente raggiungibile ed osservabile a due ingressi  $(u_1, u_2)$  e due uscite,  $(y_1, y_2)$ :

$$\begin{aligned}x(k+1) &= \begin{bmatrix} 0 & 0.5 \\ 1 & -0.5 \end{bmatrix} x(k) + \begin{bmatrix} 0.5 & 1 \\ 1 & -1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} u_1(k) \\ u_2(k) \end{bmatrix} \\y(k) &= \begin{bmatrix} y_1(k) \\ y_2(k) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & -2 \\ 0 & 3 \end{bmatrix} x(k)\end{aligned}$$

Calcolare la funzione di trasferimento  $G(z)$  tra il primo ingresso  $u_1$  e la seconda uscita  $y_2$

*Soluzione:*  $G(z) = \frac{3(z+0.5)}{(z-0.5)(z+1)}$ .

Es. #1

$$A = \begin{bmatrix} 2p & 1 \\ 1 & 2p-2 \end{bmatrix}, \quad C = [-1 \quad p]$$

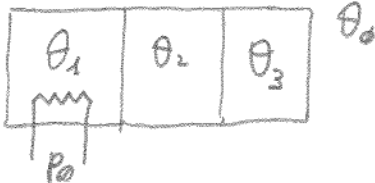
Per quali  $p$  è possibile realizzare uno stimatore asintotico dello stato che permetta di porre a zero tutti gli autovetori del sist. osservato?

Osserva che il sistema sia completamente osservabile, così che  $\rho(\sigma = \frac{C}{CA}) = n = 2$ .

$\sigma = \frac{C}{CA} = \begin{bmatrix} -1 & p \\ -p & 2p^2-2p-1 \end{bmatrix} = \sigma(p)$  ha rango massimo, così  $\rho(\sigma) = 2$ ; se e solo se

$$\det(\sigma) = -2p^2 + 2p + 1 + p^2 \neq 0, \text{ cioè: } p^2 - 2p - 1 \neq 0 \Leftrightarrow p \neq \begin{cases} 1+\sqrt{2} = 2.4142 \\ 1-\sqrt{2} = -0.4142 \end{cases}$$

Es. #2



$\theta_d = 200K$ ,  $C_1 = 2IK$ ,  $C_2 = C_3 = 1IK$   
 $K_{12} = 2W/K$ ,  $K_{23} = 1W/K$ ,  $K_{10} = K_{20} = K_{30} = 2W/K$ ,  $P_0 = 400W$   
 Equazioni dinamiche del sistema?

$$C_i \dot{\theta}_i = \sum_k P_{ik} \theta_k^{ext} - \sum_l P_{il} \theta_l^{int} \Rightarrow$$

$$C_1 \dot{\theta}_1 = P_0 - [K_{10}(\theta_1 - \theta_d) + K_{12}(\theta_1 - \theta_2)] \Rightarrow \dot{\theta}_1 = \frac{P_0}{C_1} - \frac{K_{10} + K_{12}}{C_1} \theta_1 + \frac{K_{12}}{C_1} \theta_2 + \frac{K_{10}}{C_1} \theta_d = -2\theta_1 + \theta_2 + 400$$

$$C_2 \dot{\theta}_2 = 0 - [K_{20}(\theta_2 - \theta_d) + K_{12}(\theta_2 - \theta_1) + K_{23}(\theta_2 - \theta_3)] \Rightarrow \dot{\theta}_2 = +\frac{K_{12}}{C_2} \theta_1 - \frac{K_{20} + K_{12} + K_{23}}{C_2} \theta_2 + \frac{K_{23}}{C_2} \theta_3 + \frac{K_{20}}{C_2} \theta_d \Rightarrow$$

$$\dot{\theta}_2 = 2\theta_1 - 5\theta_2 + \theta_3 + 400$$

$$C_3 \dot{\theta}_3 = 0 - [K_{30}(\theta_3 - \theta_d) + K_{23}(\theta_3 - \theta_2)] \Rightarrow \dot{\theta}_3 = \frac{K_{23}}{C_3} \theta_2 - \frac{K_{30} + K_{23}}{C_3} \theta_3 + \frac{K_{30}}{C_3} \theta_d = \theta_2 - 3\theta_3 + 400$$

Es. #3

$$\begin{cases} \dot{x}_1 = 3x_1 + 4x_2 + 4u \\ \dot{x}_2 = 2x_1 + x_2 + 7u \\ y = 3x_1 - x_2 + 13u \end{cases}$$

$$\begin{cases} x(t=0) = \begin{bmatrix} 5 \\ 2 \end{bmatrix} = x_0 \\ u(t) = 0, \quad \forall t \geq 0 \end{cases} \Rightarrow y(t) = ?$$

$$A = \begin{bmatrix} 3 & 4 \\ 2 & 1 \end{bmatrix}, \quad B = \begin{bmatrix} 4 \\ 7 \end{bmatrix}, \quad C = [3 \quad -1], \quad D = [13]$$

$$Y(s) = C(sI - A)^{-1} x_0 + [C(sI - A)^{-1} B + D] U(s) = C(sI - A)^{-1} x_0 = [3 \quad -1] \begin{bmatrix} s-3 & -4 \\ -2 & s-1 \end{bmatrix}^{-1} \begin{bmatrix} 5 \\ 2 \end{bmatrix} =$$

$$= [3 \quad -1] \frac{1}{(s-3)(s-1) - 8} \begin{bmatrix} s-1 & 4 \\ 2 & s-3 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 5 \\ 2 \end{bmatrix} = \frac{1}{s^2 - 4s - 5} [3s - 5, -s + 15] \begin{bmatrix} 5 \\ 2 \end{bmatrix} = \frac{13s + 5}{(s-5)(s+1)}$$

$$= \frac{70/6}{s-5} + \frac{+8/6}{s+1} = \frac{11.6}{s-5} + \frac{1.3}{s+1} \xrightarrow{\mathcal{L}^{-1}} y(t) = [11.6e^{5t} + 1.3e^{-t}] \varepsilon(t)$$

Es. #4

$$G(s) = Y(s)/U(s) = \frac{s+40}{s^3 + 25s^2 + 2(p+5)s + 100(p-1)}$$

Per quali  $p$  il sistema è eternamente sd?

Condizione necessaria: tutti i coefficienti del denominatore di  $G(s)$  hanno lo stesso segno

$$\Rightarrow \begin{cases} p+5 > 0 \\ p-1 > 0 \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} p > -5 \\ p > 1 \end{cases} \Rightarrow p > 1, \text{ escludendo con qualunque possibilità di cancellazione zero-polo, essendo lo zero di } G(s) \text{ in } s = -40 < 1$$

La condizione necessaria e sufficiente è costituita dal criterio di Routh  $\Rightarrow$  costruire la tabella di Routh

#3	1	2(p+5)
#2	25	100(p-1)
#1	$b_{n-2}$	0
#0	100(p-1)	

$$b_{n-2} = \frac{\begin{vmatrix} 1 & 2(p+5) \\ 25 & 100(p-1) \end{vmatrix}}{-25} = \frac{100(p-1) - 50(p+5)}{-25} = \frac{50p - 350}{-25} = -2p + 14$$

La condizione necessaria e sufficiente affinché tutte le radici del polinomio a denominatore di  $G(s)$  (ossia i poli di  $G(s)$ ) abbiano parte reale  $< 0$  (e quindi  $G(s)$  sia eternamente stabile) è che i coefficienti delle 1 colonne della tabella di Routh abbiano lo stesso segno  $\Rightarrow$

$$\begin{cases} -2p + 14 > 0 \\ 100(p-1) > 0 \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} p < 7 \\ p > 1 \end{cases} \Rightarrow 1 < p < 7$$

Es. #5

$$\begin{aligned} x_1(k+1) &= e^{x_1(k)} - x_2^2(k) - 3u^2(k) = f_1(k) \\ x_2(k+1) &= x_1(k) + x_2(k) + 2u(k) = f_2(k) \\ y(k) &= x_2^3(k) = g(k) \end{aligned}$$

Calcolare le matrici del sistema linearizzato in  $\bar{x} = \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix}$ , con  $\bar{u} = 0$

$$A = \left[ \frac{\partial f(k)}{\partial x(k)} \right]_{\substack{x(k)=\bar{x} \\ u(k)=\bar{u}}} = \begin{bmatrix} \frac{\partial f_1}{\partial x_1} & \frac{\partial f_1}{\partial x_2} \\ \frac{\partial f_2}{\partial x_1} & \frac{\partial f_2}{\partial x_2} \end{bmatrix}_{\substack{x(k)=\bar{x} \\ u(k)=\bar{u}}} = \begin{bmatrix} e^{x_1(k)} - 2x_2(k) & -2x_2(k) \\ 1 & 1 \end{bmatrix}_{\substack{x(k)=\bar{x} \\ u(k)=\bar{u}}} = \begin{bmatrix} 1 & -2 \\ 1 & 1 \end{bmatrix}$$

$$B = \left[ \frac{\partial f(k)}{\partial u(k)} \right]_{\substack{x(k)=\bar{x} \\ u(k)=\bar{u}}} = \begin{bmatrix} \frac{\partial f_1}{\partial u} \\ \frac{\partial f_2}{\partial u} \end{bmatrix}_{\substack{x(k)=\bar{x} \\ u(k)=\bar{u}}} = \begin{bmatrix} -6u(k) \\ 2 \end{bmatrix}_{\substack{x(k)=\bar{x} \\ u(k)=\bar{u}}} = \begin{bmatrix} 0 \\ 2 \end{bmatrix}$$

$$C = \left[ \frac{\partial g(k)}{\partial x(k)} \right]_{\substack{x(k)=\bar{x} \\ u(k)=\bar{u}}} = \begin{bmatrix} \frac{\partial g}{\partial x_1} & \frac{\partial g}{\partial x_2} \end{bmatrix}_{\substack{x(k)=\bar{x} \\ u(k)=\bar{u}}} = \begin{bmatrix} 0 & 3x_2^2(k) \end{bmatrix}_{\substack{x(k)=\bar{x} \\ u(k)=\bar{u}}} = \begin{bmatrix} 0 & 3 \end{bmatrix}$$

$$D = \left[ \frac{\partial g(k)}{\partial u(k)} \right]_{\substack{x(k)=\bar{x} \\ u(k)=\bar{u}}} = \begin{bmatrix} 0 \end{bmatrix}$$

Es. #6

$$A = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ -0.064 & -0.48 & -1.2 \end{bmatrix}, \quad B = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix}; \quad \exists K: \lambda_i(A-BK) = \begin{bmatrix} 0.1 \\ 0.1 \\ 0.1 \end{bmatrix}?$$

$$A-BK = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ -0.064 & -0.48 & -1.2 \end{bmatrix} - \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} [K_1 \ K_2 \ K_3] = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ -0.064-K_1 & -0.48-K_2 & -1.2-K_3 \end{bmatrix}$$

Il polinomio caratteristico di  $A-BK$  è

$$\begin{aligned} P_{A-BK}(\lambda) &= \det(\lambda I - (A-BK)) = \begin{vmatrix} \lambda & -1 & 0 \\ 0 & \lambda & -1 \\ 0.064+K_1 & 0.48+K_2 & \lambda+1.2+K_3 \end{vmatrix} = \\ &= \lambda(\lambda^2 + \lambda(1.2+K_3) + 0.48+K_2) + 1 \cdot (0.064+K_1) = \lambda^3 + \lambda^2(1.2+K_3) + \lambda(0.48+K_2) + 0.064+K_1 \end{aligned}$$

Accone uguagliare tale polinomio al polinomio caratteristico desiderato avendo come radici  $\lambda_i = [0.1, 0.1, 0.1] \Rightarrow P_{des}(\lambda) = (\lambda - 0.1)^3 = \lambda^3 - 0.3\lambda^2 + 0.03\lambda - 0.001 \Rightarrow$  uguagliando i coefficienti delle potenze omogenee in  $\lambda$  ottengo

$$\begin{cases} 1.2+K_3 = -0.3 \\ 0.48+K_2 = 0.03 \\ 0.064+K_1 = -0.001 \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} K_3 = -1.5 \\ K_2 = -0.45 \\ K_1 = -0.065 \end{cases} \Rightarrow K = \begin{bmatrix} -0.065 & -0.45 & -1.5 \end{bmatrix}$$

Es. #7

Sistema LTI a tempo discreto, con

$$A = \begin{bmatrix} 0.8 & 0.4 & 0.8 \\ 0 & p/3 & -0.5 \\ 0 & 0 & p/4 \end{bmatrix}, \quad B = \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix}, \quad C = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \end{bmatrix}, \quad D = 0$$

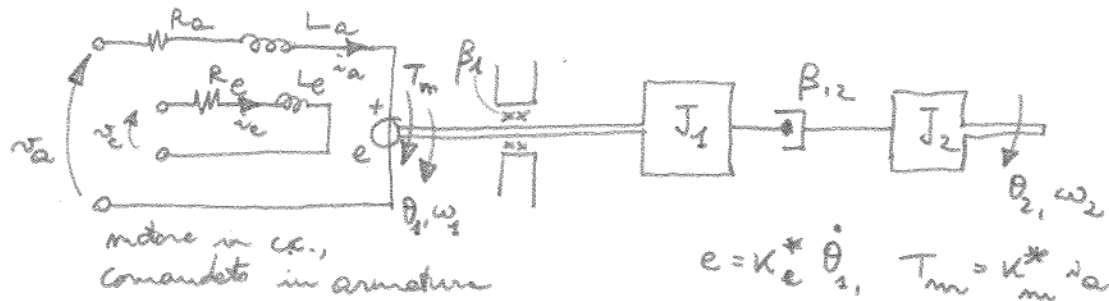
Per quali  $p$  è asintoticamente stabile?

L'asintotica stabilità (interna) di un sistema LTI-TD  $\Leftrightarrow |\lambda_i(A)| < 1, \forall i$   
 Poiché  $A$  è triangolare (inferiore)  $\Rightarrow \lambda_i(A)$  sono gli elementi sulla diagonale  $\Rightarrow$   
 il sistema è asintoticamente stabile  $\Leftrightarrow \begin{cases} |0.8| < 1 \\ |p/3| < 1 \\ |p/4| < 1 \end{cases} \Leftrightarrow \begin{cases} |p| < 3 \\ |p| < 4 \end{cases} \Leftrightarrow \boxed{-3 < p < 3}$

Inoltre

- il sistema è semplicemente stabile se  $|p| = 3$ , cioè se  $p = 3$  o  $p = -3$
- il sistema è instabile se  $|p| > 3$ , cioè se  $p > 3$  o se  $p < -3$

Es. #8



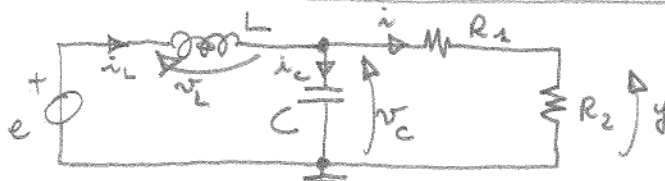
Equazioni dinamiche:

• maglia di armature:  $v_a = R_a i_a + L_a \frac{di_a}{dt} + K_e^* \dot{\theta}_1$

• albero motore:  $J_1 \ddot{\theta}_1 = K_m^* i_a - [\beta_1 (\dot{\theta}_1 - \dot{\theta}_2) + \beta_2 (\dot{\theta}_1 - \dot{\theta}_2)] \Rightarrow$   
 $J_1 \ddot{\theta}_1 + (\beta_1 + \beta_2) \dot{\theta}_1 = K_m^* i_a + \beta_2 \dot{\theta}_2$

• carico:  $J_2 \ddot{\theta}_2 = 0 - \beta_2 (\dot{\theta}_2 - \dot{\theta}_1) \Rightarrow J_2 \ddot{\theta}_2 + \beta_2 \dot{\theta}_2 = \beta_2 \dot{\theta}_1$

Es. #9



$L = 10^{-3} \text{ H}$ ,  $C = 10^{-6} \text{ F}$ ,  
 $R_1 = 10^3 \Omega$ ,  $R_2 = 9 \cdot 10^3 \Omega$

Determinare le matrici A, B, C e D della rappresentazione di stato  
 $\dot{x} = Ax + Bu$ ,  $y = Cx + Du$ , assumendo  $x = \begin{bmatrix} i_L \\ v_C \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \end{bmatrix}$ ,  $u = [e]$

• Equazioni costitutive di L e di C

✓ ①  $v_L = L \frac{di_L}{dt}$

✓ ②  $i_C = C \frac{dv_C}{dt}$

• Equazioni topologiche:

- maglia sinistra:  $e = v_L + v_C$  ③ ✓

- maglia destra:  $v_C = R_1 i + R_2 i$  ④ ✓

- nodo:  $i_L = i_C + i$  ⑤ ✓

• Equazioni di stato:

$\dot{x}_1 = \frac{di_L}{dt} = \frac{v_L}{L} \stackrel{③}{=} \frac{e - v_C}{L} = -\frac{x_2}{L} + \frac{u}{L}$

$\dot{x}_2 = \frac{dv_C}{dt} \stackrel{⑤}{=} \frac{i_C}{C} \stackrel{④}{=} \frac{i_L - i}{C} \stackrel{⑥}{=} \frac{i_L}{C} - \frac{v_C}{C(R_1 + R_2)} = \frac{x_1}{C} - \frac{x_2}{C(R_1 + R_2)}$   $\Rightarrow$

$A = \begin{bmatrix} 0 & -\frac{1}{L} \\ \frac{1}{C} & -\frac{1}{C(R_1 + R_2)} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & -10^3 \\ 10^6 & -10^2 \end{bmatrix}$ ,  $B = \begin{bmatrix} \frac{1}{L} \\ 0 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 10^3 \\ 0 \end{bmatrix}$

• Equazione di uscita

$y = R_2 i = R_2 \frac{v_C}{R_1 + R_2} = \frac{R_2}{R_1 + R_2} x_2 \Rightarrow C = \begin{bmatrix} 0 & \frac{R_2}{R_1 + R_2} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 0,9 \end{bmatrix}$ ,  $D = 0$

Es. #10

$G(s) = \frac{Y(s)}{U(s)} = \frac{s+4}{(s+3)(s+8)}$

?  $y_{perm}(t)$  per  $u(t) = U \cdot \sin(\omega_0 t)$ , con  $\begin{cases} U=2 \\ \omega_0=5 \end{cases}$   
 $= 2 \sin(5t)$

$y_{perm}(t) = U \cdot |G(j\omega)|_{\omega=\omega_0} \sin(\omega_0 t + \angle G(j\omega)|_{\omega=\omega_0})$

$|G(j\omega_0)| = \left| \frac{j5+4}{(j5+3)(j5+8)} \right| = \frac{\sqrt{41}}{\sqrt{34} \sqrt{89}} = 0,1164$

$\angle G(j\omega_0) = \angle \frac{j5+4}{(j5+3)(j5+8)} = \text{atan}\left(\frac{5}{4}\right) - \text{atan}\left(\frac{5}{3}\right) - \text{atan}\left(\frac{5}{8}\right) = -0,6929$

$y_{perm}(t) = 0,2328 \sin(5t - 0,6929)$

Es. #11

$$A = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -0,04 & -0,5 \end{bmatrix} \quad A_2 = \begin{bmatrix} 0 & 0,5 \\ 0,2 & 1 \\ 0 & 1 \\ -0,22 & -1,3 \end{bmatrix}$$

Stabilità dell'equilibrio di un sistema Non lineare - T.D.  $\Rightarrow | \lambda_i(A) | = ?$

A è triangolare a blocchi  $\Rightarrow$

$$\lambda_i(A) = \left\{ \lambda_i \left( \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -0,04 & -0,5 \end{bmatrix} \right) \right\} \cup \left\{ \lambda_i \left( \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -0,22 & -1,3 \end{bmatrix} \right) \right\} \Rightarrow$$

$$\bullet \text{ p.c.}(A) = \begin{vmatrix} \lambda & -1 \\ 0,04 & \lambda + 0,5 \end{vmatrix} = \lambda(\lambda + 0,5) + 0,04 = \lambda^2 + 0,5\lambda + 0,04 = (\lambda + 0,4)(\lambda + 0,1)$$

$$\bullet \text{ p.c.}(A) = \begin{vmatrix} \lambda & -1 \\ 0,22 & \lambda + 1,3 \end{vmatrix} = \lambda(\lambda + 1,3) + 0,22 = \lambda^2 + 1,3\lambda + 0,22 = (\lambda + 1,1)(\lambda + 0,2)$$

$$\Rightarrow \lambda_i(A) = \begin{cases} -0,4 \\ -0,1 \\ -1,1 \\ -0,2 \end{cases}, \quad | \lambda_i(A) | = \begin{cases} 0,4 \\ 0,1 \\ 1,1 \\ 0,2 \end{cases}, \quad \exists | \lambda_i(A) | > 1 \Rightarrow \text{il sistema di eq è instabile}$$

Es. #12

$$x_1(k+1) = 2x_2(k) + \cos(n(k))$$

$$x_2(k+1) = -x_1(k)$$

$$y(k) = x_2(k) + n(k)$$

Sistema a tempo continuo / discreto

~~statico~~ / dinamico

a dimensione finita / infinita

SISO / MIMO

~~lineare~~ / non lineare

~~tempo variante~~ / tempo-invariante

~~proprio~~ / non proprio

$$(m=2 < \infty)$$

$$(p=q=1)$$

$$(\cos(n(k)))$$

Es. #13

$$x(k+1) = \begin{bmatrix} 0 & 0,5 \\ 1 & -0,5 \end{bmatrix} x(k) + \begin{bmatrix} 0,5 & 1 \\ 1 & -1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} u_1(k) \\ u_2(k) \end{bmatrix}$$

$$y(k) = \begin{bmatrix} y_1(k) \\ y_2(k) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & -2 \\ 0 & 3 \end{bmatrix} x(k)$$

?  $G(z)$  fra  $u_1$  ed  $y_2$

Se considero solo  $u_1$  ed  $y_2 \Rightarrow A = \begin{bmatrix} 0 & 0,5 \\ 1 & -0,5 \end{bmatrix}, B = \begin{bmatrix} 0,5 \\ 1 \end{bmatrix} = B_1 \text{ (I colonna)}$

$$C = \begin{bmatrix} 0 & 3 \end{bmatrix} = C_2 \text{ (II riga)}$$

$$G(z) = C(zI - A)^{-1}B = C_2(zI - A)^{-1}B_1 = \begin{bmatrix} 0 & 3 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} z & -0,5 \\ -1 & z+0,5 \end{bmatrix}^{-1} \begin{bmatrix} 0,5 \\ 1 \end{bmatrix} =$$

$$= \begin{bmatrix} 0 & 3 \end{bmatrix} \frac{1}{z(z+0,5)-0,5} \begin{bmatrix} z+0,5 & +0,5 \\ +1 & z \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 0,5 \\ 1 \end{bmatrix} =$$

$$= \frac{1}{z^2+0,5z-0,5} \begin{bmatrix} 3 & 3z \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 0,5 \\ 1 \end{bmatrix} = \frac{3z+1,5}{(z+1)(z-0,5)}$$