

FONDAMENTI DI AUTOMATICA I - Ingegneria Elettrica
Prima Prova in Itinere del 20 novembre 2009

Prof.ssa Mara Tanelli

1. Si consideri il sistema dinamico lineare e tempo invariante con ingresso u ed uscita y descritto dalle seguenti equazioni

$$\dot{x}_1(t) = -3x_1(t) + x_2(t) + 3u(t)$$

$$\dot{x}_2(t) = x_2(t)$$

$$y(t) = x_1(t) + x_2(t).$$

1.1 Studiare la stabilità del sistema.

La matrice A del sistema è $A = \begin{bmatrix} -3 & 1 \\ 0 & 1 \end{bmatrix}$
i cui autovalori sono $\lambda_1 = -3$; $\lambda_2 = 1$

Poiché esiste un autovalore con parte reale > 0 , per il criterio degli autovalori si può concludere che il sistema è INSTABILE.

1.2 Calcolare il movimento libero dell'uscita del sistema associato alla condizione iniziale $x_1(0) = x_2(0) = 1$.

La 2^a eq. è decoppiata dalle prime (x_2 è indip. da x_1)
Risolvo le eq. separatamente

II^a eq $\dot{x}_2(t) = x_2(t), x_2(0) = 1 \Rightarrow x_2(t) = e^t, t \geq 0$

Sostituisco nelle I^a eq. e pongo $u=0$

$$\dot{x}_1(t) = -3x_1(t) + e^t, x_1(0) = 1$$

$$x_1(t) = e^{-3t} x_1(0) + \int_0^t e^{-3(t-\tau)} e^{\tau} d\tau = e^{-3t} + e^{-3t} \int_0^t e^{4\tau} d\tau$$

$$= e^{-3t} + \frac{1}{4} e^{-3t} [e^{4t} - 1] = \frac{3}{4} e^{-3t} + \frac{1}{4} e^t, t \geq 0$$

$$y(t) = x_1(t) + x_2(t) = \frac{3}{4} e^{-3t} + \frac{1}{4} e^t + e^t = \boxed{\frac{3}{4} e^{-3t} + \frac{5}{4} e^t, t \geq 0}$$

1.3 Si dica, motivando la risposta, se esistono condizioni iniziali diverse da $x_1(0) = x_2(0) = 0$ tali che il movimento libero dell'uscita tende a zero per $t \rightarrow +\infty$.

Tutte le condizioni iniziali del tipo $\begin{bmatrix} \alpha \\ 0 \end{bmatrix}$ con $\alpha \in \mathbb{R}$ sono tali per cui $\lim_{t \rightarrow +\infty} y_L(t) = 0$

in quanto se $x_2(0) = 0$ il modo associato all'autovettore ~~reale~~ a parte reale positiva non compare nel mac dell'uscita

2. Si consideri il sistema dinamico non lineare con ingresso u ed uscita y descritto dalle seguenti equazioni:

$$\dot{x}_1(t) = 2x_1^3(t) - 2x_1^2(t)x_2(t)$$

$$\dot{x}_2(t) = -x_2(t) + u(t)$$

$$y(t) = x_2(t)$$

2.1 Determinare tutti gli stati (\bar{x}_1, \bar{x}_2) e le uscite \bar{y} di equilibrio associati all'ingresso costante $u(t) = \alpha$, $t \geq 0$, con α parametro reale.

$$\begin{cases} 2\bar{x}_1^3 - 2\bar{x}_1^2\bar{x}_2 = 0 \\ \bar{x}_2 = \bar{u} = \alpha \end{cases} \quad \begin{cases} 2\bar{x}_1^2(\bar{x}_1 - \bar{x}_2) = 0 \\ \bar{x}_2 = \alpha \end{cases}$$

EQ 1 $\begin{cases} \bar{x}_1 = 0 \\ \bar{x}_2 = \alpha, \bar{y} = \alpha \end{cases}$ EQ 2 $\begin{cases} \bar{x}_1 = \alpha \\ \bar{x}_2 = \alpha, \bar{y} = \alpha \end{cases}$

2.2 Scrivere le equazioni del sistema linearizzato attorno al punto di equilibrio determinato al punto precedente caratterizzato da $\bar{x}_1 = \bar{x}_2$.

Eq. del ~~generico~~ ^{sistema} lin. attorno al generico punto di eq:

$$\begin{cases} \delta \dot{x}_1 = \left[6\bar{x}_1^2 - 4\bar{x}_1\bar{x}_2 \right] \delta x_1 - 2\bar{x}_1^2 \delta x_2 \\ \delta \dot{x}_2 = -\delta x_2 + \delta u \end{cases}$$

$$\delta y = \delta x_2$$

in $(\bar{x}_1, \bar{x}_2) = (\alpha, \alpha)$ si ha $\begin{cases} \delta \dot{x}_1 = 2\alpha^2 \delta x_1 - 2\alpha^2 \delta x_2 \\ \delta \dot{x}_2 = -\delta x_2 + \delta u \end{cases}$

$$\delta y = \delta x_2$$

2.3 Posto ora $\alpha = 0$, studiare la stabilità del sistema linearizzato e valutare, se possibile, la stabilità del movimento di equilibrio del sistema non lineare.

La matrice A del sistema lin. per $\alpha = 0$ è

$$A = \begin{bmatrix} 0 & 0 \\ 0 & -1 \end{bmatrix} \text{ i w. autov. sono } \lambda = 0, \lambda = -1$$

Perché $\operatorname{Re}(\lambda_i) \leq 0 \forall i$ e $\exists i: \operatorname{Re}(\lambda_i) = 0$ con l'autov. a parte reale nulla di mod. ≤ 1 il sistema LN. è sempre stabile.

Perché \exists un autov. a parte reale nulla del sist. linearizzato non si può concludere nulla circa le propr. di stab. del mov. di eq.

3. Si consideri la seguente funzione di trasferimento di un sistema lineare e tempo invariante di ordine due

$$G(s) = 2 \frac{s + 50}{s^2 + 2s + 10}$$

3.1 Determinare tipo, guadagno, poli e zeri di $G(s)$.

TIPO $p = 0$

$$M = G(0) = \frac{100}{10} = 10$$

ZERO $s = -50$

poli: $s_{1,2} = -1 \pm \sqrt{1-10} = -1 \pm 3i$

3.2 Si calcoli l'espressione analitica della risposta del sistema $y(t)$ all'ingresso $u(t) = \operatorname{sca}(t)$ in funzione del tempo.

$$Y(s) = G(s) U(s) = \frac{2(s+50)}{s^2+2s+10} \cdot \frac{1}{s} = \frac{A}{s} + \frac{Bs+C}{s^2+2s+10}$$

$$\frac{A(s^2+2s+10) + s(Bs+C)}{s^2+2s+10} = \frac{2(s+50)}{s^2+2s+10}$$

$$\begin{cases} A+B=0 \\ 2A+C=2 \\ 10A=100 \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} B=-A=-10 \\ C=2-2A=-18 \\ A=10 \end{cases}$$

$$Y(s) = \frac{10}{s} + \frac{-10s-18}{s^2+2s+10} = \frac{10}{s} + \frac{K_1(s+1)}{(s+1)^2+9} + K_2 \frac{3}{(s+1)^2+9}$$

$$\begin{cases} K_1 = -10 \\ K_1 + 3K_2 = -18 \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} K_1 = -10 \\ K_2 = -\frac{8}{3} \end{cases}$$

$$y(t) = \mathcal{L}^{-1}[Y(s)] = 10 - 10e^{-t} \cos(3t) - \frac{8}{3} e^{-t} \sin(3t), t \geq 0$$

3.3 Valutare ora $y(0)$ e $\lim_{t \rightarrow +\infty} y(t)$ mediante i teoremi del valore iniziale e del valore finale e verificare la correttezza dell'espressione analitica di $y(t)$ ottenuta al punto precedente confrontandone il valore iniziale e finale con quelli calcolati.

$$\text{TVI } y(0) = \lim_{s \rightarrow 0} s Y(s) = \lim_{s \rightarrow 0} G(s) = 0 \quad y(0) = 10 - 10 = 0 \quad \checkmark$$

approssimabile perché i poli di $Y(s)$ sono tutti a parte reale < 0 o nulli

$$y_{\infty} = \lim_{t \rightarrow +\infty} y(t) = \lim_{s \rightarrow 0} s G(s) \frac{1}{s} = \lim_{s \rightarrow 0} G(s) = 10$$

$$\lim_{t \rightarrow +\infty} y(t) = 10 - 0 - 0 = 10 \quad \checkmark$$

3.4 Si dica, giustificando la risposta, se e come cambierebbero il valore iniziale e finale di $y(t)$ nel caso in cui il sistema fosse alimentato dall'ingresso:

a) $u(t) = \text{imp}(t)$

b) $u(t) = 10 \text{sca}(t)$.

a) $Y(s) = G(s) U(s) = G(s)$

$$y(t) = \mathcal{L}^{-1}[G(s)]$$

TVI: $y(0) = \lim_{s \rightarrow 0} s G(s) = 2$

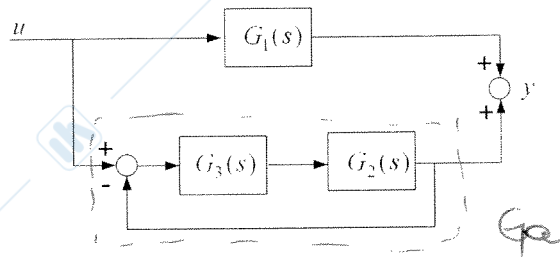
TVF: $y_{\infty} = \lim_{s \rightarrow 0} s G(s) = 0$

poli di $Y(s)$ tutti con $\text{Re}(p) < 0$

b) Per linearità, la risposta a $u(t) = 10 \text{sca}(t)$ è uguale a $10 y_{\text{sca}}(t)$, quindi: $y(0) = 0$

$$y_{\infty} = 10 \cdot 10 = 100$$

4. Si consideri lo schema a blocchi in figura, dove $G_1(s)$, $G_2(s)$, e $G_3(s)$ sono funzioni di trasferimento di sistemi di ordine uno.



4.1 Determinare l'espressione della funzione di trasferimento $H(s)$ del sistema in funzione di $G_1(s)$, $G_2(s)$, $G_3(s)$.

$$H(s) = G_1(s) + \frac{G_2(s)G_3(s)}{1 + G_2(s)G_3(s)}$$

4.2 Posto $G_1(s) = \frac{2}{s+6}$, $G_2(s) = \frac{2}{s+2}$, $G_3(s) = \frac{6}{s+9}$, calcolare $H(s)$ e studiare la stabilità del sistema con ingresso u e uscita y .

$$G_2(s) = \frac{\frac{2}{s+2} \cdot \frac{6}{s+9}}{1 + \frac{2}{s+2} \cdot \frac{6}{s+9}} = \frac{12}{(s+2)(s+9)+12} = \frac{12}{s^2 + 11s + 30}$$

$$= \frac{12}{(s+6)(s+5)}$$

2 poli con $Re < 0$ perché coeff. del den. con costanti e non nulli
 $p_1 = -6$, $p_2 = -5$

~~(s+6)~~

$$H(s) = \frac{2}{s+6} + \frac{12}{(s+6)(s+5)} = \frac{2(s+5)+12}{(s+6)(s+5)} = \frac{2s+22}{(s+6)(s+5)}$$

1 AUT. "nascosto" $\lambda = -6$

Say ho 3 AUT. : 2 poli di $H(s)$ e 1 aut.
 aut. nascosto $\lambda = -6$ $\lambda_i(\text{Say}) = \{-6, -6, -5\}$

$Re(\lambda_i(\text{Say})) < 0 \forall i \Leftrightarrow \text{Say} \hat{=} \text{AS-STABILE}$

4.3 Calcolare la risposta di regime del sistema con funzione di trasferimento $H(s)$ all'ingresso

$u(t) = 2 + \sin(0.1t)$, $t \geq 0$ $H(s)$ AS-ST. \rightarrow ha senso parlare di risposta di regime.

Usa pr. sovr. effetti $u(t) = u_1(t) + u_2(t)$

$u_1(t) = 2 \cos(0t)$

$H(s)$ è AS-ST. e non ha poli nell'output
 $\Rightarrow y_{1,ss} = 2 \cdot H(0) = 2 \cdot \frac{11}{15} = \frac{22}{15}$

$u_2 = \sin(0.1t) \Rightarrow$ TA-RISP. in freq $y_{2,ss}(t) = |H(j\omega)|_{\omega=0.1} \sin(0.1t + \angle H(j\omega))$
 Tutte le ring di $H(s)$ sono $>$ di un fattore ω dell'ingresso $\Rightarrow \frac{11}{15} \sin(0.1t)$

5. Si consideri il generico sistema dinamico non lineare e tempo invariante

$$\dot{x}(t) = f(x(t), u(t)).$$

5.1 Dare la definizione di stato di equilibrio \bar{x} associato all'ingresso costante $u(t) = \bar{u}$, $t \geq 0$.

lo stato di eq. \bar{x} associato a $u(t) = \bar{u}$ è, \exists ,
 la soluzione v di $f(\bar{x}, \bar{u}) = 0$
 COSTANTE nel tempo

5.2 Dare la definizione di asintotica stabilità (alla Lyapunov) dello stato di equilibrio.

lo stato di eq \bar{x} è AS-ST. se $\forall \epsilon > 0 \exists \delta_\epsilon > 0 : \forall x_{0p} \in \mathbb{R}^n :$
 $\|x_{0p} - \bar{x}\| < \delta_\epsilon$ si ottiene

$\|x_p(t) - \bar{x}\| < \epsilon$ e $\lim_{t \rightarrow +\infty} x_p(t) = \bar{x}$

$x_p(t)$ rav. dello stato ottenuto con c.i. x_{0p} e ingresso $u(t) = \bar{u}$, $t \geq 0$