

FONDAMENTI DI AUTOMATICA

Anno Accademico 2003/04

Prova in itinere n.1

17 novembre 2003

ATTENZIONE!

I compiti utilizzati per la prova erano leggermente diversi tra di loro.
In questo documento vengono presentati gli esercizi e le relative soluzioni per
una sola tipologia di compito.

ESERCIZIO 1

Si consideri il sistema dinamico lineare a tempo continuo descritto dalle seguenti equazioni:

$$\dot{x}_1(t) = x_1(t) + 2x_2(t)$$

$$\dot{x}_2(t) = 2ax_1(t) + ax_2(t) + 10u(t)$$

$$y(t) = x_1(t)$$

dove \mathbf{a} è un parametro reale.

- 1.1) Dire se ci sono valori di \mathbf{a} per cui non esistono stati di equilibrio in corrispondenza di $u(t) = \bar{u} \neq 0$.
- 1.2) Determinare \mathbf{a} in modo che il guadagno statico del sistema sia uguale a 100.
- 1.3) Discutere per quali valori di \mathbf{a} il sistema possiede solo modi puramente esponenziali.
- 1.4) Discutere per quali valori di \mathbf{a} il sistema è asintoticamente stabile.
- 1.5) Dopo aver precisato cosa si intende per *stabilità esterna* (o *BIBO*) di un sistema, si dica se il sistema in esame con $\mathbf{a} = -7$ è stabile esternamente.

ESERCIZIO 2

Si consideri il sistema descritto dallo schema a blocchi di Fig. 1.

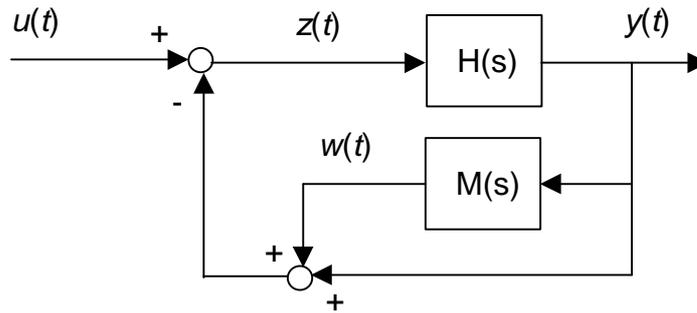


Fig. 1

2.1) Determinare l'espressione della funzione di trasferimento tra l'ingresso u e l'uscita y .

2.2) Determinare l'espressione della funzione di trasferimento tra l'ingresso u e l'uscita w .

2.3) Supponendo che sia $H(s) = \frac{4}{s+6}$ e $M(s) = \frac{2}{s+8}$, valutare se il sistema complessivo è asintoticamente stabile.

2.4) Ancora con gli stessi valori di $H(s)$ e $M(s)$, scrivere una possibile rappresentazione di stato del sistema.

2.5) Sempre con gli stessi valori di $H(s)$ e $M(s)$, calcolare i valori di equilibrio delle variabili z , y , w , quando l'ingresso u è costante e uguale a 1.

ESERCIZIO 3

Si consideri il seguente sistema dinamico a tempo discreto:

$$\begin{aligned}x_{k+1} &= Fx_k + Gu_k \\ y_k &= Hx_k\end{aligned} \quad F = \begin{bmatrix} 0 & 0 \\ 5 & 0 \end{bmatrix}, \quad G = \begin{bmatrix} 3 \\ -1 \end{bmatrix}, \quad H = [2 \quad 1]$$

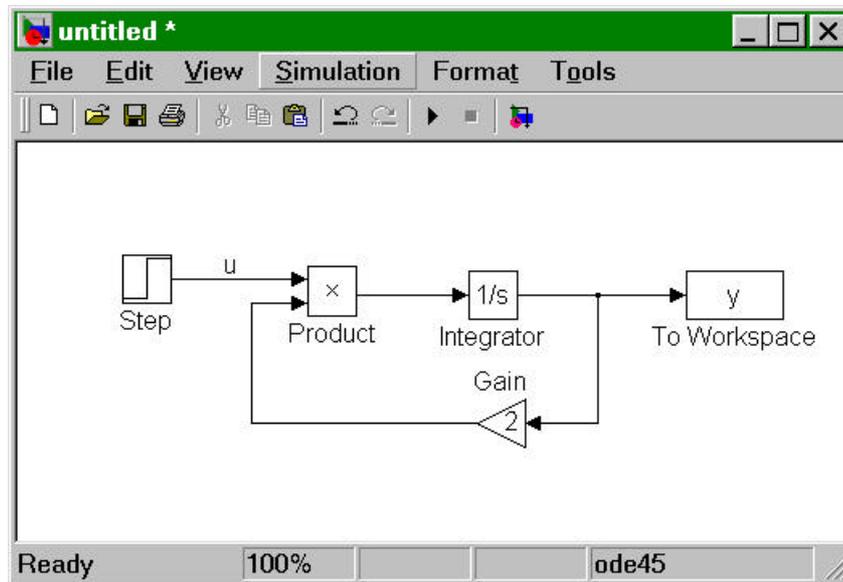
- 3.1)** Calcolare lo stato di equilibrio e l'uscita di equilibrio corrispondenti a $\bar{u} = 1$.
- 3.2)** Calcolare la funzione di trasferimento del sistema.
- 3.3)** Disegnare nel piano complesso la posizione dei poli e degli zeri del sistema.
- 3.4)** Calcolare la risposta del sistema ad un impulso unitario (a partire da stato iniziale nullo).
- 3.5)** Dire come si modificherebbe la risposta calcolata al punto precedente se lo stato iniziale fosse $x_0 = \begin{bmatrix} -2 \\ 1 \end{bmatrix}$.

ESERCIZIO 4

4.1) Si scrivano le equazioni corrispondenti al sistema dinamico descritto dal seguente comando Matlab:

» sistema=ss(1,2,3,4);

4.2) Si scrivano le equazioni corrispondenti al sistema dinamico descritto dal seguente schema Simulink:



SOLUZIONE DELL'ESERCIZIO 1

1.1) All'equilibrio deve risultare

$$0 = x_1 + 2x_2$$

$$0 = 2ax_1 + ax_2 + 10\bar{u}$$

Sostituendo la prima equazione nella seconda, risulta

$$3ax_2 = 10\bar{u}$$

Tale equazione ammette sempre soluzione (e quindi lo stato di equilibrio esiste) a meno che sia $a = 0$.

In conclusione, per $a = 0$ il sistema non ammette stati di equilibrio in corrispondenza di $\bar{u} \neq 0$.

D'altra parte, $a = 0$ è proprio il valore di a che rende nullo il determinante della matrice A .

1.2) Dall'analisi precedente si ricava che, per $a \neq 0$, lo stato di equilibrio è dato da

$$\bar{x} = \begin{bmatrix} -\frac{20}{3a}\bar{u} \\ \frac{10}{3a}\bar{u} \end{bmatrix}$$

e la corrispondente uscita di equilibrio vale

$$\bar{y} = -\frac{20}{3a}\bar{u}$$

Pertanto, il guadagno statico è $m = -\frac{20}{3a}$. Perché esso sia uguale a 100, deve essere $a = -\frac{1}{15}$.

1.3) Il sistema possiede modi esponenziali solo se gli autovalori sono reali e distinti. Poiché il polinomio caratteristico vale

$$j(I) = \det(II - A) = \det \begin{bmatrix} I - 1 & -2 \\ -2a & I - a \end{bmatrix} = I^2 - (1+a)I - 3a$$

gli autovalori sono reali e distinti quando

$$\Delta = (1+a)^2 + 12a > 0$$

Ciò si verifica per

$$a < -7 - 4\sqrt{3} \quad \text{oppure} \quad a > -7 + 4\sqrt{3}$$

1.4) Poiché il sistema è del secondo ordine, per l'asintotica stabilità basta imporre che i tre coefficienti del polinomio caratteristico $j(I)$ siano concordi in segno. Perciò risulta

$$\begin{cases} -(1+a) > 0 \\ -3a > 0 \end{cases}$$

Questo sistema di disequazioni è soddisfatto per $a < -1$.

1.5) In base al ragionamento precedente, con $a = -7$ il sistema è asintoticamente stabile. Per una nota proprietà, questo implica che il sistema è anche stabile BIBO (Bounded-Input Bounded-Output), ovvero l'uscita risulta limitata per ogni ingresso limitato.

SOLUZIONE DELL'ESERCIZIO 2

2.1) La funzione di trasferimento tra u e y è

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

Infatti $H(s)$ è la funzione in linea di andata, mentre la funzione d'anello è data dal prodotto di $H(s)$ con il parallelo di $M(s)$ e 1.

2.2) La funzione di trasferimento tra u e w è

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

Basta osservare che $W(s) = M(s)Y(s)$ e utilizzare il risultato precedente.

2.3) Per la stabilità occorre valutare i poli di $G_1(s)$ (oppure di $G_2(s)$), cioè le radici di

$$1 + H(s)(1 + M(s)) = 0$$

Sostituendo i valori di $H(s)$ e $M(s)$ si ottiene

$$G_1(s) = \frac{4(s+8)}{(s+6)(s+8) + 4(s+10)} = \frac{4(s+8)}{s^2 + 18s + 88}$$

Poiché il denominatore è di secondo grado ed ha coefficienti con segno concorde, si conclude che il sistema complessivo è asintoticamente stabile.

2.4) Indicando con x_1 e x_2 le uscite dei blocchi $H(s)$ e $M(s)$, rispettivamente, si ottiene la seguente rappresentazione di stato (una delle infinite possibili):

$$\dot{x}_1(t) = -6x_1(t) + 4(u(t) - x_1(t) - x_2(t))$$

$$\dot{x}_2(t) = -8x_2(t) + 2x_1(t)$$

$$y(t) = x_1(t)$$

2.5) Il valore di \bar{y} si può ottenere calcolando il guadagno statico di $G_1(s)$. Quindi

$$\bar{y} = G_1(0) = 4/11$$

Ragionando poi sullo schema dopo aver sostituito i blocchi $H(s)$ e $M(s)$ con i loro guadagni statici $\mathbf{m}_H = 2/3$ e $\mathbf{m}_M = 1/4$, si ricava facilmente

$$\bar{w} = \mathbf{m}_M \bar{y} = 1/11$$

$$\bar{z} = \bar{u} - (\bar{w} + \bar{y}) = 1 - 5/11 = 6/11$$

SOLUZIONE DELL'ESERCIZIO 3

3.1) Lo stato di equilibrio si ottiene risolvendo il sistema

$$x = Fx + G$$

ed è uguale a

$$\bar{x} = \begin{bmatrix} 3 \\ 14 \end{bmatrix}$$

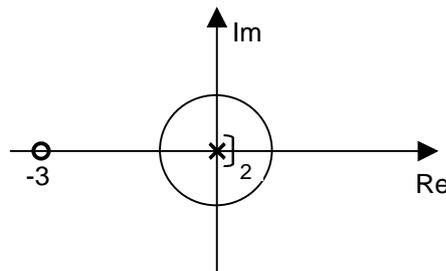
La corrispondente uscita di equilibrio vale

$$\bar{y} = H\bar{x} = 20$$

3.2) La funzione di trasferimento è data da

$$W(z) = H(zI - F)^{-1}G = \frac{5z + 15}{z^2}$$

3.3) Il sistema possiede uno zero in -3 e un polo doppio nell'origine (vedi Figura qua sotto).



3.4) Ci sono vari metodi per calcolare la risposta all'impulso. Ad esempio, indicando con y_{fk} il movimento forzato dell'uscita e con $Y_f(z)$ la sua trasformata Zeta, si trova che

$$Y_f(z) = W(z) = 5z^{-1} + 15z^{-2}$$

e quindi risulta

$$y_{f0} = 0 \quad , \quad y_{f1} = 5 \quad , \quad y_{f2} = 15 \quad , \quad y_{f3} = 0 \quad , \quad y_{f4} = 0 \quad , \quad \dots$$

D'altra parte questo è un sistema FIR, la cui risposta all'impulso si annulla dopo un numero finito di passi.

3.5) In questo caso il movimento dell'uscita contiene anche la componente libera y_{lk} , che si può calcolare come $y_{lk} = HF^k x_0$.

Pertanto si ottiene

$$y_{l0} = Hx_0 = -3 \quad , \quad y_{l1} = HFx_0 = -10 \quad , \quad y_{l2} = HF^2x_0 = 0 \quad , \quad y_{l3} = 0 \quad , \quad \dots$$

e il movimento complessivo è dato da $y_k = y_{fk} + y_{lk}$, da cui:

$$y_0 = -3 \quad , \quad y_1 = -5 \quad , \quad y_2 = 15 \quad , \quad y_3 = 0 \quad , \quad y_4 = 0 \quad , \quad \dots$$

SOLUZIONE DELL'ESERCIZIO 4

4.1) Il comando Matlab definisce il sistema a tempo continuo

$$\begin{aligned}\dot{x}(t) &= x(t) + 2u(t) \\ y(t) &= 3x(t) + 4u(t)\end{aligned}$$

4.2) Lo schema Simulink descrive un sistema non lineare corrispondente all'equazione differenziale

$$\dot{y}(t) = 2y(t)u(t)$$

con ingresso $u(t)$ a scalino.