

# Fondamenti di Automatica

Allievi in Ingegneria Elettrica - Prof. P. Colaneri

Seconda prova in itinere del 12 Settembre 2012

Cognome \_\_\_\_\_

Nome \_\_\_\_\_

N° di Matricola \_\_\_\_\_

\_\_\_\_\_

Firma

Durante la prova non è consentita la consultazione di libri, dispense e quaderni.  
Questo fascicolo contiene 5 esercizi.

Si prega di non allegare alcun foglio.



## ESERCIZIO 1

$$\dot{x}_1 = \log(x_2) - x_1^2 + 9u^2$$

$$\dot{x}_2 = x_1^2 - 8x_2 - u^3$$

$$y = x_1^2 + x_2^2$$

1.1 Si trovino gli stati di equilibrio corrispondente all'ingresso costante  $u=1$ .

1.2 Si studi la stabilità degli stati di equilibrio

1.3 Si scrivano le funzioni di trasferimento dei modelli linearizzati intorno a tali stati di equilibrio

## SOLUZIONE

$$\begin{aligned} 0 &= \log(\bar{x}_2) - \bar{x}_1^2 + 9 \\ 0 &= \bar{x}_1^2 - 8\bar{x}_2 - 1 \end{aligned} \quad \rightarrow \quad \bar{x} = \begin{bmatrix} 3 \\ 1 \end{bmatrix}, \begin{bmatrix} -3 \\ 1 \end{bmatrix}$$

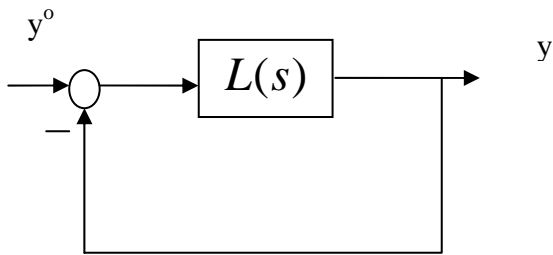
$$\begin{aligned} \delta \ddot{x}_1 &= -2\bar{x}_1 \delta x_1 + \frac{1}{\bar{x}_2} \delta x_2 + 18\bar{u} \delta u \\ \delta \ddot{x}_2 &= 2\bar{x}_1 \delta x_1 - 8\delta x_2 - 3\bar{u}^2 \delta u \\ \delta y &= 2\bar{x}_1 \delta x_1 + 2\bar{x}_2 \delta x_2 \end{aligned} \quad \rightarrow \quad \begin{aligned} \delta \ddot{x} &= \begin{bmatrix} -2\bar{x}_1 & 1 \\ 2\bar{x}_1 & -8 \end{bmatrix} \delta x + \begin{bmatrix} 18 \\ -3 \end{bmatrix} \delta u \\ \delta y &= \begin{bmatrix} 2\bar{x}_1 & 2 \end{bmatrix} \delta x \end{aligned}$$

Lo stato  $\bar{x} = \begin{bmatrix} 3 \\ 1 \end{bmatrix}$  è asint. stabile e lo stato  $\bar{x} = \begin{bmatrix} -3 \\ 1 \end{bmatrix}$  è instabile.

$$G(s) = \frac{(36\bar{x}_1 - 6)s + 348\bar{x}_1}{s^2 + (2\bar{x}_1 + 8)s + 14\bar{x}_1} =$$

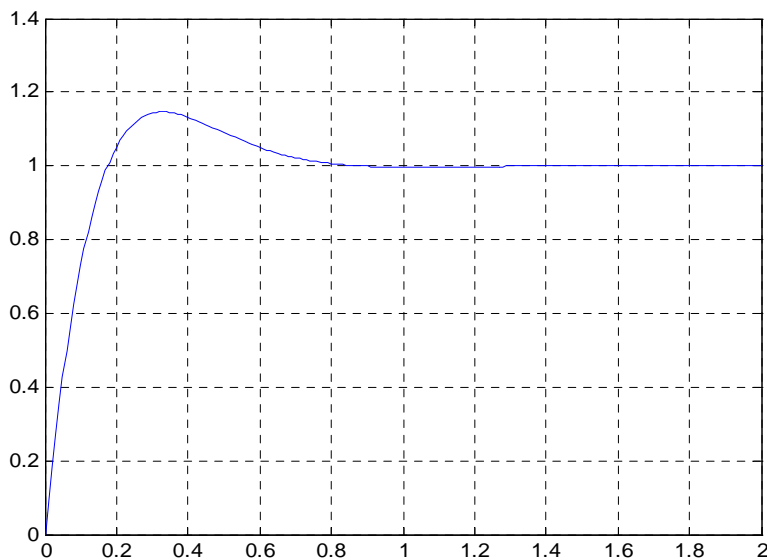
## ESERCIZIO 2

Si consideri il sistema retroazionato



dove 
$$L(s) = \frac{\beta(s+5)}{(s+\alpha)(s+1)}$$

e la risposta  $y(t)$  allo scalino unitario su  $y^o(t)$  (la tangente nell'origine vale 10). Si ricavi  $L(s)$  cioè  $\alpha, \beta$ ).

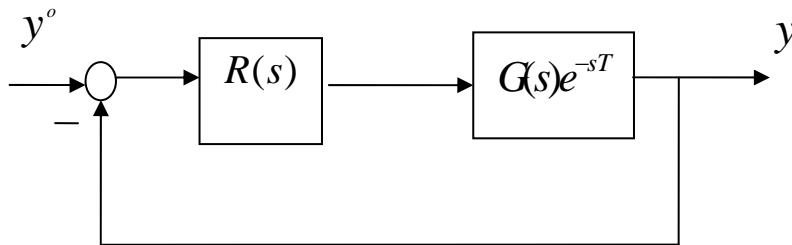


## SOLUZIONE

$$F(s) = \frac{L(s)}{1+L(s)} = \frac{\beta(s+5)}{s^2 + (\alpha+1+\beta)s + \alpha+5\beta} \rightarrow F(s) = \frac{10(s+5)}{s^2 + 11s + 50} \rightarrow L(s) = \frac{10(s+5)}{s(s+1)}$$

### ESERCIZIO 3

Si faccia riferimento al sistema retroazionato in figura.



dove  $G(s) = \frac{0.1s + 1}{(10s + 1)^2}$ .

3.1 Si ponga  $T=0$  e si determini un regolatore  $R(s)$  tale che:

$$|e(\infty)| \leq 0.002 \quad \text{per} \quad y^o(t) = \text{ram}(t)$$

$$\omega_c \geq 5 \text{ rad/sec}$$

$$\phi_m \geq 45^\circ$$

3.2 Si studi la stabilità del sistema di controllo così ottenuto in funzione di  $T>0$ .

### SOLUZIONE

L'errore a transitorio esaurito con  $g=1$  è  $1/\mu$  e quindi  $\mu>500$ . Si può cancellare un polo in  $s=-0.1$  e quindi

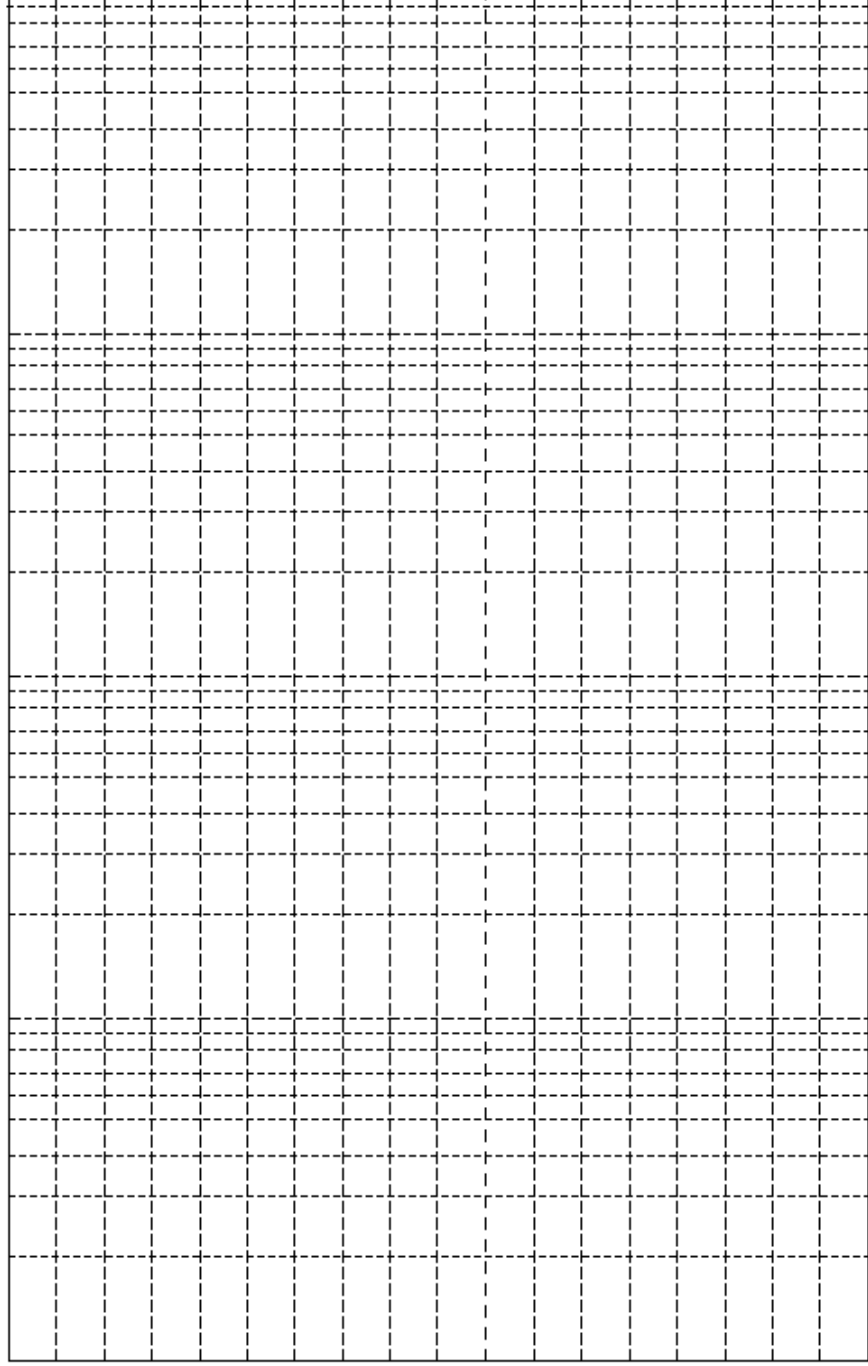
$$R(s) = \mu \frac{10s + 1}{s} \quad \text{col che} \quad L(s) = \mu \frac{0.1s + 1}{s(10s + 1)}.$$

Con  $\mu$  sufficientemente alto si soddisfano le

specifiche. Ad esempio con  $\mu=1000$  si ha  $\omega_c=15$  e  $\phi_m=55$  gradi.

Lo sfasamento introdotto da  $T$  è di  $-\omega_c T = -15T$  rad e quindi si ha stabilità per  $T < 55 \cdot \pi / (180 \cdot 15) = 0.064$  sec.

Sono possibili altre soluzioni (ad esempio cancellando anche l'altro polo) che danno origine ad una banda passante più bassa a parità di margine di fase e quindi ad una maggiore robustezza della stabilità rispetto al ritardo  $T$ .



#### ESERCIZIO 4

Si consideri un sistema a tempo discreto del terzo ordine, con ingresso  $u(k)$  e uscita  $y(k)$ , descritto dalle equazioni alle differenze

$$y(k) = -\alpha y(k-1) + 0.5y(k-2) + \alpha y(k-3) + u(k) + u(k-1)$$

4.1) Si ricavi la funzione di trasferimento (da  $u$  a  $y$ ) del sistema

4.2) Si discuta la stabilità interna ed esterna del sistema in funzione dei parametri  $\alpha$  e  $\beta$  (si usi a tal scopo il metodo della trasformazione bilineare).

#### SOLUZIONE

$$G(z) = \frac{1 + z^{-1}}{1 + \alpha z^{-1} - 0.5z^{-2} - \alpha z^{-3}} = \frac{z^2(z+1)}{z^3 + \alpha z^2 - 0.5z - \alpha}$$

$$z \rightarrow \frac{s+1}{1-s} \quad (s+1)^3 + \alpha(s+1)^2(1-s) - 0.5(s+1)(1-s)^2 - \alpha(1-s)^3 = 0$$

$$0.5s^3 + s^2(3.5 - 4\alpha) + s(3.5 + 4\alpha) + 0.5 = 0 \rightarrow s^3 + s^2(7 - 8\alpha) + s(7 + 8\alpha) + 1 = 0$$

$$\begin{array}{cc} 1 & 7 + 8\alpha \\ 7 - 8\alpha & 1 \\ \hline 16(3 - 4\alpha^2) & \\ 7 - 8\alpha & \\ 1 & \end{array}$$

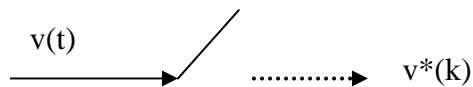
Quindi il sistema è asintoticamente stabile per  $\alpha \in \left(-\frac{\sqrt{3}}{2}, \frac{\sqrt{3}}{2}\right)$ .

Il denominatore non si annulla per  $z=-1$  per nessun valore di  $\alpha$ . Si ha BIBO stabilità nello stesso intervallo.

## ESERCIZIO 5

Si spieghi il funzionamento (nel dominio del tempo e nel dominio delle frequenze) di un campionatore ideale a cadenza uniforme.

## SOLUZIONE



$$v^*(k) = v(kT)$$

$$V^*(e^{j\omega T}) = \frac{1}{T} \sum_{k=-\infty}^{+\infty} V(j(\omega + k\Omega_c)), \quad \Omega_c = \frac{2\pi}{T}$$

Poi considerazioni sul Teorema di Shannon e il fenomeno dell'aliasing.....