

# **Fondamenti di Automatica**

Allievi in Ingegneria Elettrica - Prof. P. Colaneri

30 Settembre 2016

Cognome \_\_\_\_\_

Nome \_\_\_\_\_

N° di Matricola \_\_\_\_\_

---

Firma

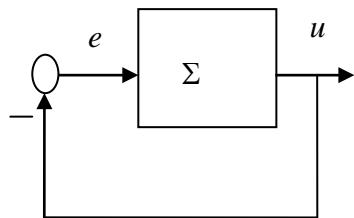
Durante la prova non è consentita la consultazione di libri, dispense e quaderni.

Questo fascicolo contiene 5 esercizi.

Si prega di non allegare alcun foglio.

## ESERCIZIO 1

Si consideri il sistema non lineare



Dove  $\Sigma$  è un sistema non lineare, descritto dalle equazioni di stato

$$\dot{x}_1 = -x_1 - x_2^2 + e^2$$

$$\dot{x}_2 = -2x_1^2 - 2x_2 + e$$

$$u = x_1 + x_2$$

Si studi la stabilità asintotica degli equilibri (reali).

## SOLUZIONE

$$0 = -x_1 - x_2^2 + x_1^2 + x_2^2 + 2x_1x_2 = x_1(-1 + x_1 + 2x_2)$$

$$0 = -2x_1^2 - 2x_2 - x_1 - x_2$$

Unico equilibrio reale  $\bar{x} = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \end{bmatrix}$ . Linearizzazione

$$\delta\ddot{x}_1 = -\delta x_1$$

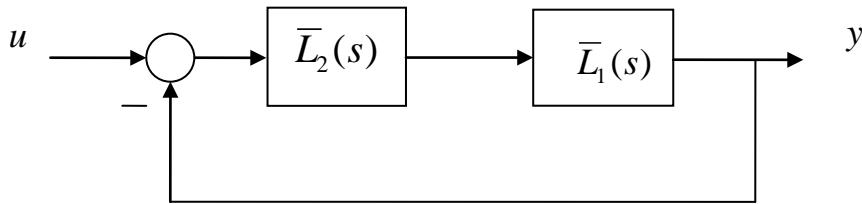
$$\delta\ddot{x}_2 = -\delta x_1 - 3\delta x_2$$

L'equilibrio è asintoticamente stabile.

## ESERCIZIO 2

Si consideri il sistema in figura, dove

$$\bar{L}_1(s) = \frac{\alpha - s}{s(10 + s)}, \quad \bar{L}_2(s) = \frac{s - 10}{s + \alpha}$$



2.1 Si caratterizzino tutti i valori del parametro  $\alpha$  tale che il sistema in anello chiuso in figura sia asintoticamente stabile.

2.2 Si caratterizzino tutti i valori del parametro  $\alpha$  tale che il sistema in anello chiuso dall'ingresso  $u$  all'uscita  $y$  in figura sia BIBO stabile

$$F(s) = \frac{\frac{\alpha - s}{s(10 + s)} \frac{s - 10}{s + \alpha}}{1 + \frac{\alpha - s}{s(10 + s)} \frac{s - 10}{s + \alpha}} = \frac{(\alpha - s)(s - 10)}{s(s + 10)(s + \alpha) + (\alpha - s)(s - 10)} = \frac{(\alpha - s)(s - 10)}{s^3 + s(\alpha + 9) + s(11\alpha + 10) - 10\alpha}$$

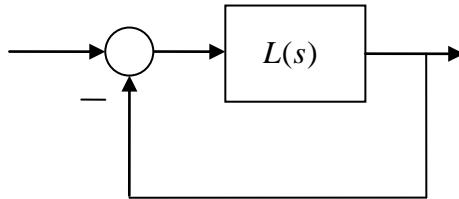
Applicando Routh-Hurwitz si ha  $\alpha \in (-0.818, 0)$ . In tale intervallo si ha asintotica stabilità e BIBO stabilità di  $F(s)$ . Per  $\alpha = 0$  si ha una cancellazione in  $s=0$  tra  $\bar{L}_1(s)$  e  $\bar{L}_2(s)$  e risulta

$$F(s) = \frac{\frac{-s}{s(10 + s)} \frac{s - 10}{s}}{1 + \frac{-s}{s(10 + s)} \frac{s - 10}{s}} = \frac{-(s - 10)}{s(s + 10) - (s - 10)} = \frac{10 - s}{s^2 + 9s + 10} \text{ che è BIBO stabile. Quindi si ha BIBO stabilità per } \alpha \in (-0.818, 0].$$

### ESERCIZIO 3

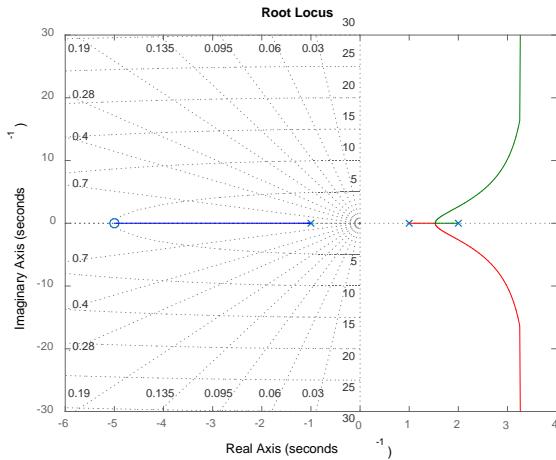
Si consideri il sistema in figura, dove

$$L(s) = \alpha \frac{s+5}{(s^2 - 1)(s-2)}$$

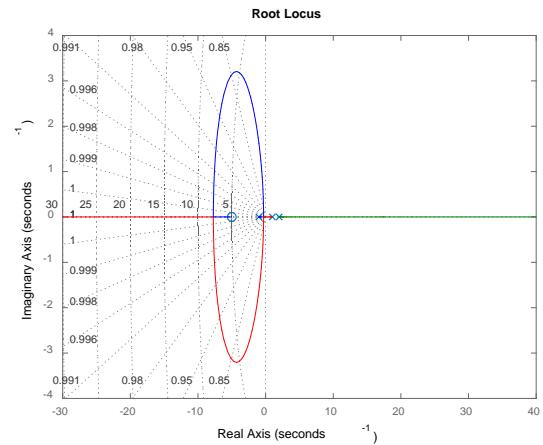


Si disegni il luogo delle radici, diretto e inverso, e si discuta la stabilità del sistema retroazionato in funzione di  $\alpha$ .

#### Luogo diretto



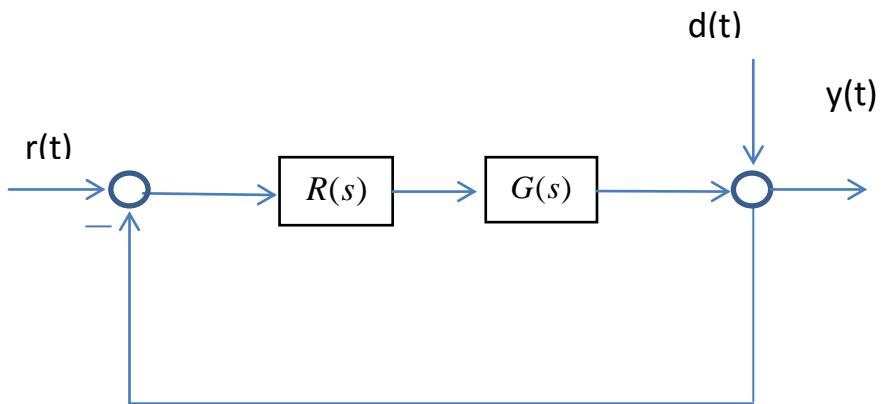
#### Luogo inverso



Il polinomio caratteristico è:  $L(s) = s^3 - 2s^2 + (\alpha - 1)s + 2 + 5\alpha$ . Il secondo segno è sempre negativo e quindi il Sistema retroazionato è instabile per tutti I valori di  $\alpha$ .

#### ESERCIZIO 4

Si consideri lo schema a blocchi seguente



dove  $G(s) = \frac{1}{(1+10s)(1+0.1s)}$ ,  $d(t) = \sin(0.1t)$ ,  $r(t) = \text{sca}(t)$ .

Si ricavi  $R(s)$  in modo tale che

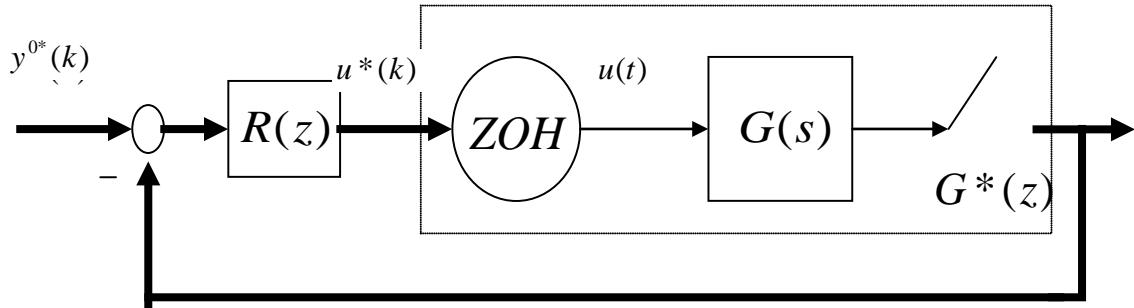
- 1) Il valore assoluto dell'errore (sinusoidale) a transitorio esaurito sia minore di 0.1 in media e minore di 0.1 in ampiezza.
- 2) La pulsazione critica sia maggiore o uguale a 1 rad/sec.
- 3) Il margine di fase sia maggiore o uguale a 40 gradi.

#### SOLUZIONE

Il guadagno di  $L(s)$  deve essere più grande di 9 e inoltre  $|L(i\omega)| > 10$ . Ad esempio, con il semplice guadagno

$$R(s) = k \text{ si ha } L(s) = \frac{k}{(1+10s)^2(1+0.1s)} \text{ che soddisfa le specifiche con } 15 < k < 190 \text{ (circa)}$$

## ESERCIZIO 5



Si faccia riferimento al sistema di controllo digitale riportato in figura (il campionatore - ideale a cadenza uniforme - e il mantenitore ideale - di ordine zero – operano in sincronia e in fase con periodo  $T > 0$ ),  $G(s) = \frac{1+s}{s^2}$  e  $R(z) = 1$ .

- 5.1 Si studi la stabilità del sistema “dal punto di vista digitale”, in funzione di  $T$ .
- 5.2 Si studi la stabilità del sistema “dal punto di vista analogico”, in funzione di  $T$ .
- 5.3 Si confrontino criticamente i risultati.

### SOLUZIONE

Una realizzazione di  $G(s) = \frac{1+s}{s^2}$  è data da  $A = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 0 & 0 \end{bmatrix}$ ,  $B = \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix}$ ,  $C = [1 \ 1]$  e quindi

$$G^*(z) = C(zI - e^{AT})^{-1} \int_0^T e^{A\tau} d\tau B = [1 \ 1] \begin{bmatrix} z-1 & -T \\ 0 & z-1 \end{bmatrix}^{-1} \begin{bmatrix} T^2/2 \\ T \end{bmatrix} = \frac{(z-1)T^2/2 + T(z-1+T)}{(z-1)^2}$$

Il polinomio caratteristico è:

$$z^2 + z(-2 + T + T^2/2) + 1 + T^2/2 - T$$

e quindi  $1 < T < 2$ .

La  $L(s)$  equivalente è:  $L(s) = e^{-sT/2} \frac{1+s}{s^2}$ . La pulsazione di taglio è  $w_c = 1.272$  e il margine di fase è  $\arctan(w_c) - w_c T / 2$  e quindi  $T < \frac{2}{w_c} \arctan(w_c) = 1.4222$ .