

Fondamenti di Automatica

Allievi in Ingegneria Elettrica - Prof. P. Colaneri

30 Settembre 2016

Cognome _____

Nome _____

N° di Matricola _____

Firma

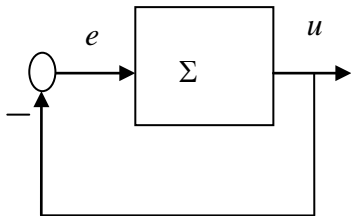
Durante la prova non è consentita la consultazione di libri, dispense e quaderni.

Questo fascicolo contiene 5 esercizi.

Si prega di non allegare alcun foglio.

ESERCIZIO 1

Si consideri il sistema non lineare



Dove Σ 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

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

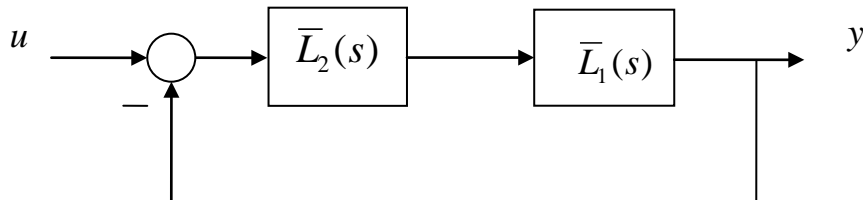
$$\delta\ddot{x}_2 = -\delta\dot{x}_1 - 3\delta\dot{x}_2$$

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 α tale che il sistema in anello chiuso in figura sia asintoticamente stabile.

2.2 Si caratterizzino tutti i valori del parametro α 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 $\alpha \in (-0.818 \quad 0)$. 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

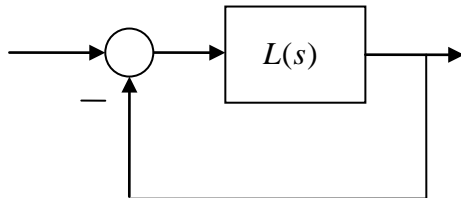
$$F(s) = \frac{\frac{-s}{s(10 + s)} \frac{s - 10}{s}}{1 + \frac{-s}{s(10 + s)} \frac{s - 10}{s}} = \frac{-(s - 10)}{s(s + 10) - (s - 10)} = \frac{10 - s}{s^2 + 9s + 10} \text{ che è BIBO stabile. Quindi si ha}$$

BIBO stabilità per $\alpha \in (-0.818 \quad 0]$.

ESERCIZIO 3

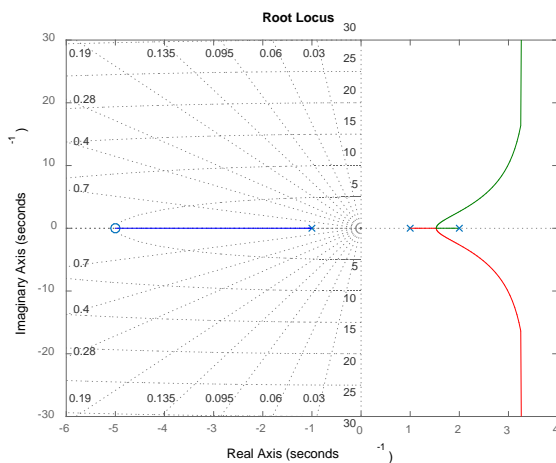
Si consideri il sistema in figura, dove

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

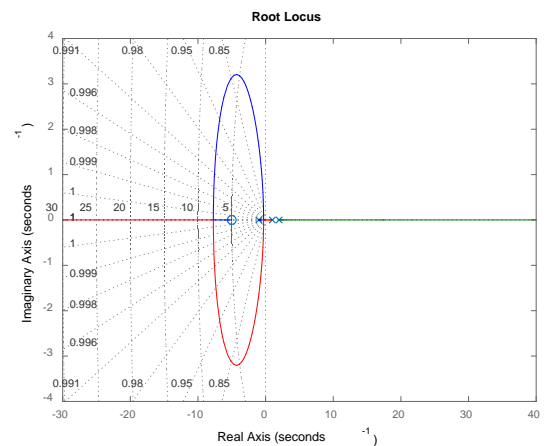


Si disegni il luogo delle radici, diretto e inverso, e si discuta la stabilità del sistema retroazionato in funzione di α .

Luogo diretto



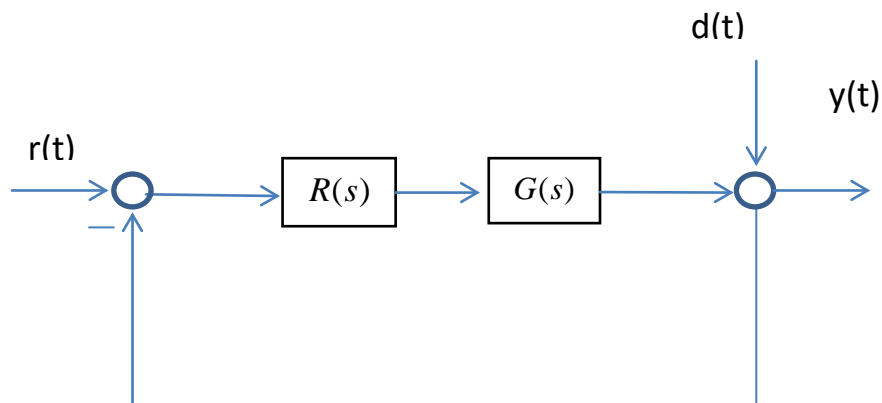
Luogo inverso



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

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

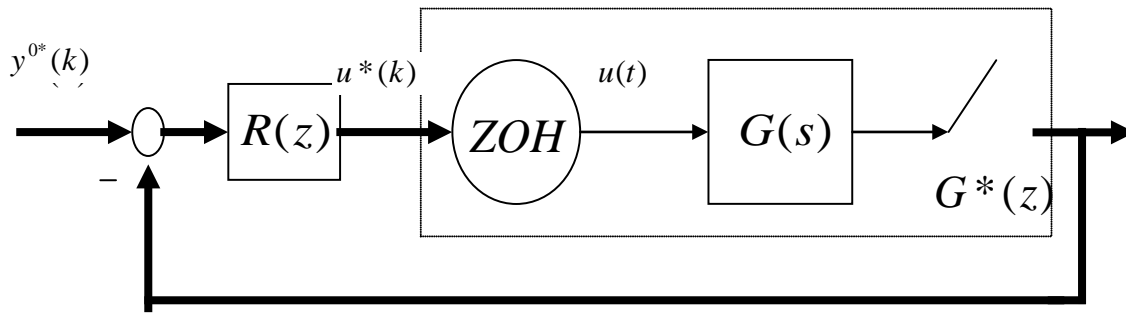
- 1) Il valore assoluto dell'errore (sinusoidale) a transitorio esaurito sia minore di 0.1 in media e minore di 0.1 in ampiezza.
- 2) La pulsazione critica sia maggiore o uguale a 1 rad/sec.
- 3) Il margine di fase sia maggiore o uguale a 40 gradi.

SOLUZIONE

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

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

ESERCIZIO 5



Si faccia riferimento al sistema di controllo digitale riportato in figura (il campionario - ideale a cadenza uniforme - e il mantentore 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 $A = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 0 & 0 \end{bmatrix}$, $B = \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix}$, $C = [1 \quad 1]$ e quindi

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

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 $T < \frac{2}{w_c} \arctan(w_c) = 1.4222$.