

Fondamenti di Automatica

Prof. Patrizio Colaneri

Seconda prova in itinere: 12 Febbraio 2014

COGNOME -----

NOME -----

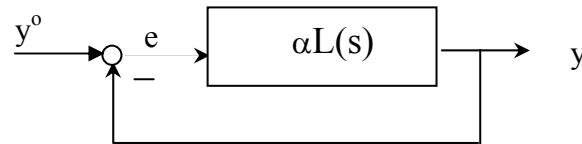
MATRICOLA -----

FIRMA -----

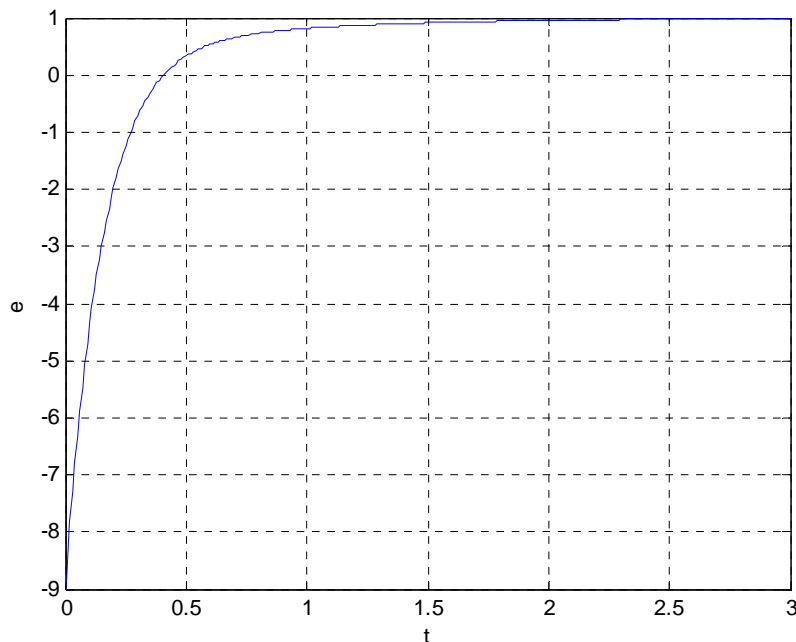
- Il fascicolo contiene 5 domande.
- Tempo = 2 ore
- Si può scrivere a matita.
- E' vietato consultare libri, dispense ed appunti.

ESERCIZIO 1

Si consideri il sistema retroazionato



dove α è un parametro reale e $L(s)$ è la funzione di trasferimento di un sistema del secondo ordine. In figura è disegnata la risposta dell'errore $e(t)$ al segnale di ingresso $y^0(t) = -9(\text{ram}(t) + e^t)$ quando $\alpha=1$.



1.1 Si ricavi $L(s)$ compatibile con la risposta in figura.

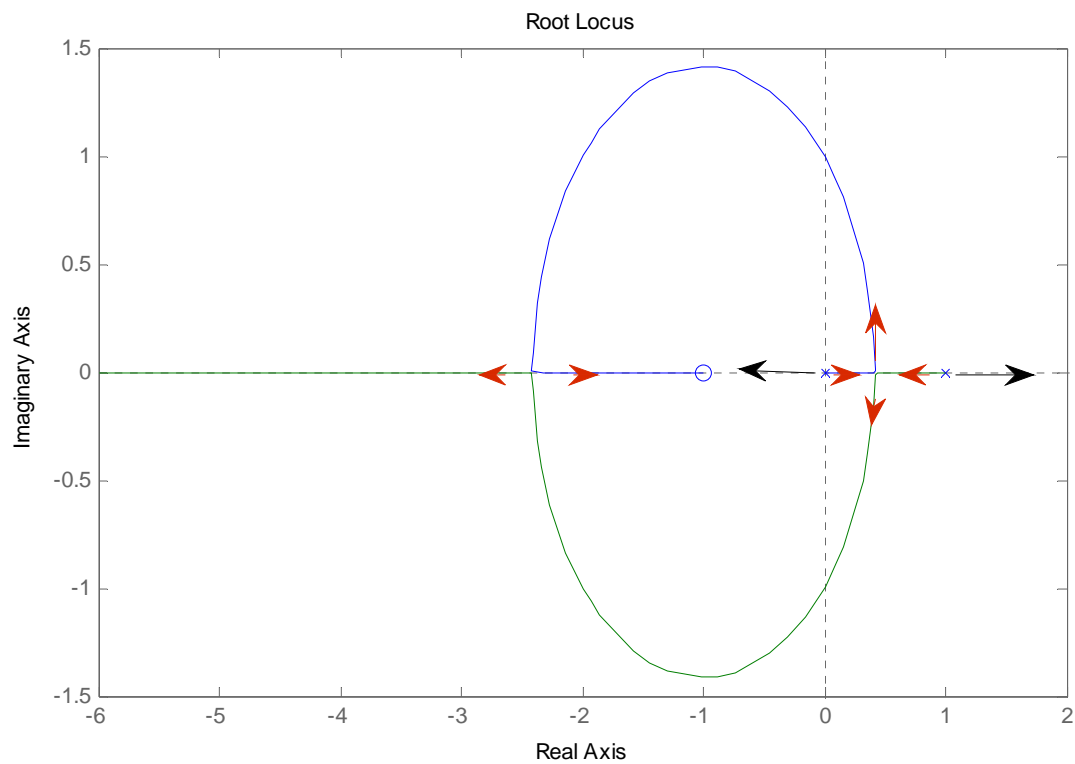
1.2 Si tracci il luogo delle radici in funzione di α e si discuta la stabilità del sistema retroazionato

SOLUZIONE

Si noti che $e(\infty)$ è finito e quindi $L(s)$ deve contenere un polo in $s=1$, cioè il polo del segnale di ingresso e^t . Deve inoltre contenere un integratore (altrimenti l'errore dovuto alla rampa andrebbe all'infinito). Infine il guadagno generalizzato μ di $L(s)$ deve essere -9 (l'errore a regime dovuto alla rampa è $-9/\mu$). Quindi

$$L(s) = \frac{9(1+s\tau)}{s(s-1)} \rightarrow \text{Il polinomio caratteristico del sistema ad anello chiuso è: } s^2 + s(9\tau-1) + 9.$$

Osservando il tempo di assestamento si può scegliere $\tau=1$. Quindi $L(s) = \frac{9(1+s)}{s(s-1)}$.

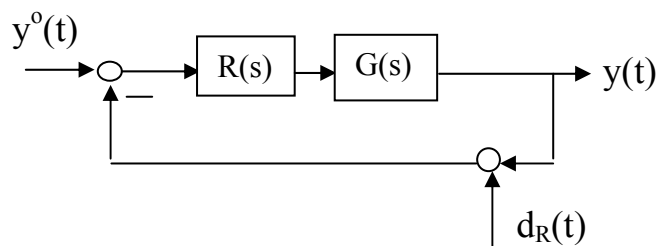


$s^2 - s + 9\alpha(s + 1) = s^2 + s(9\alpha - 1) + 9\alpha$. Per $\alpha > 1/9$ il sistema retro azionato è asintoticamente stabile.

ESERCIZIO 2

Si faccia riferimento al sistema di controllo, dove

$$G(s) = 1000 \frac{10 - s}{(s + 10)(s + 20)(s + 50)}$$



Sia $y^0(t) = sca(t)$ e $d_R(t) = \sin(10t)$. Si sintetizzi un regolatore $R(s)$ in modo tale che:

- $|e_\infty|_{\max} < 0.2$
- $\omega_c > 1$ r/s
- $\phi_m > 60^\circ$

SOLUZIONE

La condizione sull'errore (scegliendo tipo zero del regolatore) è:

$$\frac{1}{1 + \mu_R} + |L(j10)| < 0.2 \text{ e quindi ad esempio } \mu_R > 10, \quad |L(j10)| < 0.1. \text{ Scegliendo } \omega_c \cong 1 \text{ e}$$

tagliando a -20 db per decade si può scegliere $R(s) = 10 \frac{1 + s/20}{1 + 10s}$ e quindi

$$L(s) = 10 \frac{1 - s/10}{(1 + 10s)(1 + s/10)(1 + s/50)} \text{ col che il margine di fase è di circa } 90 \text{ gradi.}$$

ESERCIZIO 3

Si consideri il sistema a tempo discreto:

$$\begin{cases} x(k+1) = Ax(k) + Bu(k) \\ y(k) = Cx(k) + Du(k) \end{cases}$$

dove:

$$A = \begin{bmatrix} 0 & 0.25 \\ 2 & 0.5 \end{bmatrix}, \quad B = \begin{bmatrix} 1 \\ 1 \end{bmatrix}, \quad C = [\alpha \quad 2], \quad D = 0$$

4.1 Si studi la stabilità interna ed esterna (BIBO) del sistema in funzione di α .

4.2 Si determini l'espressione analitica della risposta all'impulso $g(k)$ del sistema e si discuta la presenza di oscillazioni di tale risposta in funzione di α .

SOLUZIONE

4.1 La matrice A non dipende da α e il polinomio caratteristico è: $z^2 - 0.5z - 0.5 = (z-1)(z+0.5)$. Quindi il sistema non è asintoticamente stabile (è semplicemente stabile per ogni α). La funzione di trasferimento è: $G(z) = \frac{(\alpha+2)z + 4 - \alpha/4}{(z-1)(z+0.5)}$. Per $\alpha=-8$ si ha $G(z) = \frac{-6z+6}{(z-1)(z+0.5)} = \frac{-6}{z+0.5}$ e quindi il sistema è BIBO stabile.

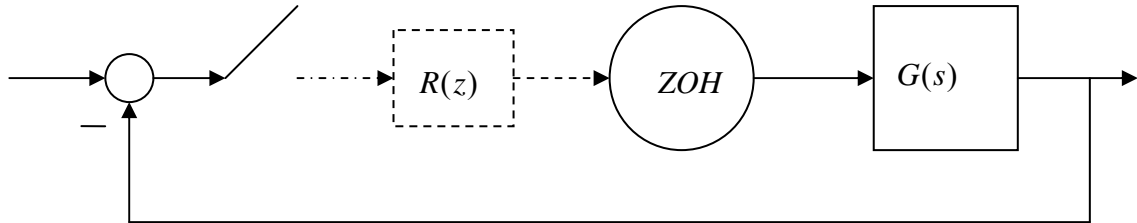
4.2 La risposta all'impulso è l'antitrasformata di $G(z) = \frac{0.5\alpha+4}{z-1} + \frac{0.5\alpha-2}{z+0.5}$ e quindi

$$g(k) = \begin{cases} 0, & k=0 \\ 0.5\alpha+4 + (0.5\alpha-2)(-0.5)^{k-1}, & k=1,2,\dots \end{cases}$$

Ci sono oscillazioni per la presenza di -0.5 .

ESERCIZIO 4

Si consideri il sistema ibrido



dove $G(s) = \frac{\mu}{s}$, $\mu > 0$, $R(z) = \frac{1}{z}$
e il campionatore e il mantenitore operano in fase e sincronia con periodo comune T .

Si studi la stabilità del sistema di controllo in funzione di (μ, T) (punto di vista digitale) e si analizzi poi il risultato di robustezza della stabilità attraverso il “punto di vista analogico”.

SOLUZIONE

Il sistema a segnali campionati corrispondente a $G(s)$ è $G^*(z) = \frac{\mu T}{z-1}$ e quindi l’equazione caratteristica è $z^2 - z + \mu T = 0$. Le radici sono all’interno del cerchio di raggio uno se e solo se $\mu T < 1$. Dal punto di vista analogico la funzione d’anello è

$L(s) = \frac{\mu}{s} e^{-sT} e^{-sT/2}$, con $\omega_c = \mu$. Quindi il margine di fase “equivalente” sotto le ipotesi del teorema del campionamento è $\phi_M = \frac{\pi}{2} - \frac{3\mu T}{2} = \frac{3}{2} \left(\frac{\pi}{3} - \mu T \right)$.

ESERCIZIO 5

La trasformazione bilineare è utile per la discretizzazione di un regolatore analogico (da $R(s)$ a $R^*(z)$). Sia $R(s) = \frac{s+1}{s^2}$. Si dica quali tra le $R^*(z)$ indicate è ottenuta da $R(s)$ attraverso una trasformazione bilineare oppure no, assumendo periodo di discretizzazione $T=1$.

- | | | | |
|---|---|----|---------------|
| <input type="checkbox"/> $R^*(z) = \frac{z}{(z-1)^2}$ | X | NO | $\alpha=0$ |
| <input type="checkbox"/> $R(s) = \frac{2z^2 - z}{(z-1)^2}$ | Ξ | NO | $\alpha=1$ |
| <input type="checkbox"/> $R(s) = \frac{(3z-1)(z+1)}{4(z-1)^2}$ | Ξ | NO | $\alpha=0.5$ |
| <input type="checkbox"/> $R(s) = \frac{(5z-1)(z+3)}{16(z-1)^2}$ | Ξ | NO | $\alpha=0.25$ |