

# Fondamenti di Automatica

Allievi in Ingegneria Elettrica - Prof. P. Colaneri

11 Febbraio 2015

## SECONDA PROVA IN ITINERE

Cognome \_\_\_\_\_

Nome \_\_\_\_\_

N° di Matricola \_\_\_\_\_

\_\_\_\_\_

Firma

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

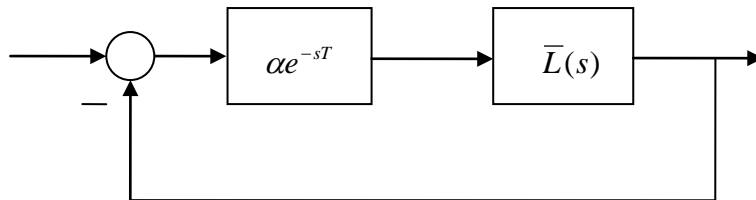
Questo fascicolo contiene 4 esercizi.

Si prega di non allegare alcun foglio.

## ESERCIZIO 1

Si consideri il sistema in figura, dove

$$\bar{L}(s) = \frac{10-s}{s(10+s)}$$



Si caratterizzino tutti i valori (positivi) dei parametri  $(\alpha, T)$  tali che il sistema in anello chiuso in figura sia asintoticamente stabile.

## SOLUZIONE

Essendo  $\omega_c = \alpha$ , la fase critica è:

$$\phi_c = -\pi/2 - \alpha T - 2 \arctan(\alpha/10)$$

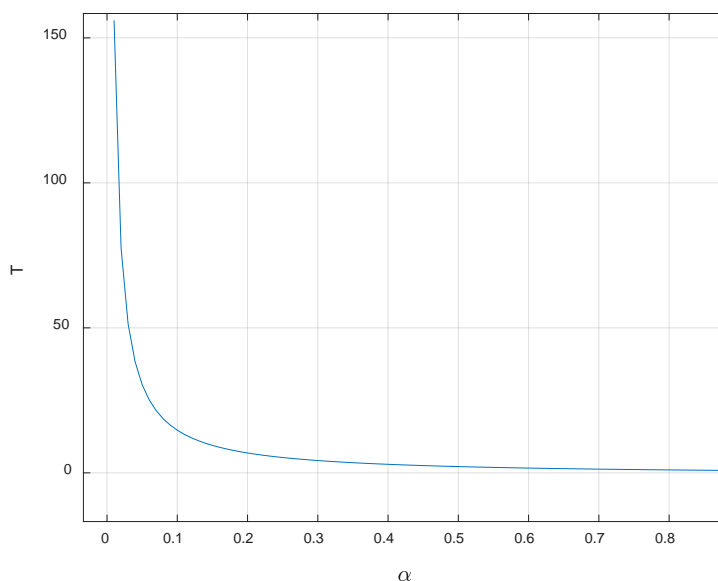
Quindi il margine di fase è:

$$\phi_m = \pi/2 - \alpha T - 2 \arctan(\alpha/10)$$

e risulta positivo per

$$\alpha T + 2 \arctan(\alpha/10) < \pi/2$$

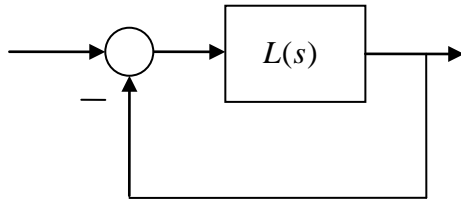
cioè per i valori di  $(\alpha, T)$  al di sotto della curva in figura.



## ESERCIZIO 2

Si consideri il sistema in figura, dove

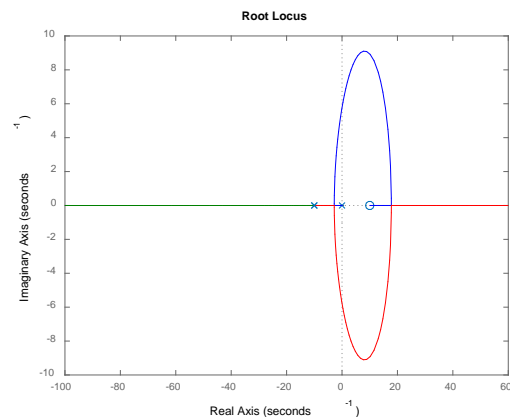
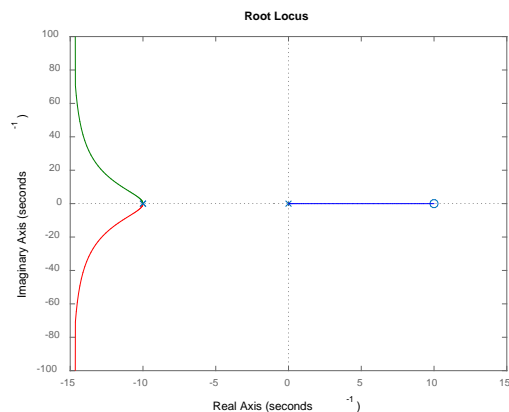
$$L(s) = \alpha \frac{s-10}{s(10+s)^2}$$



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

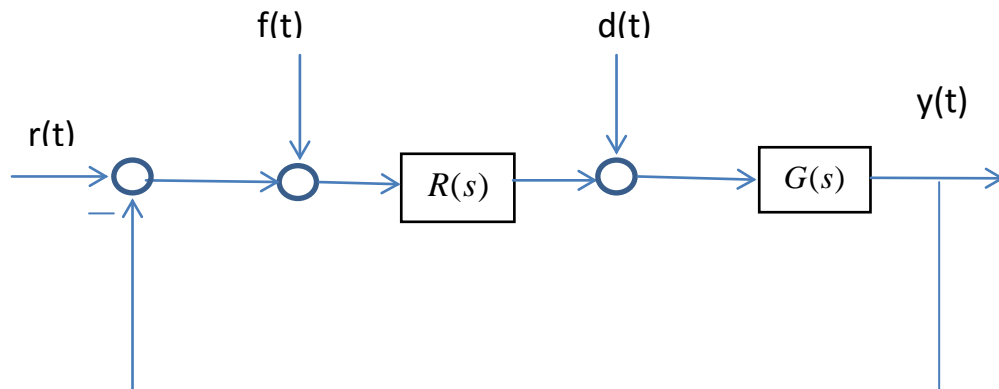
## SOLUZIONE

I luoghi (qualitativi) diretto e inverso sono raffigurati nelle figure seguenti. Si ha stabilità asintotica per  $-200/3 < \alpha < 0$ .



### ESERCIZIO 3

Si consideri lo schema a blocchi seguente



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

**3.1** 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 0.1 rad/sec.
- 3) Il margine di fase sia maggiore o uguale a 70 gradi.

**3.2** Si discretizzi  $R(s)$  ricavato precedentemente con il metodo di Tustin, lasciando indeterminato il tempo di campionamento  $T > 0$ . Si ricavi quindi  $R^*(z)$ .

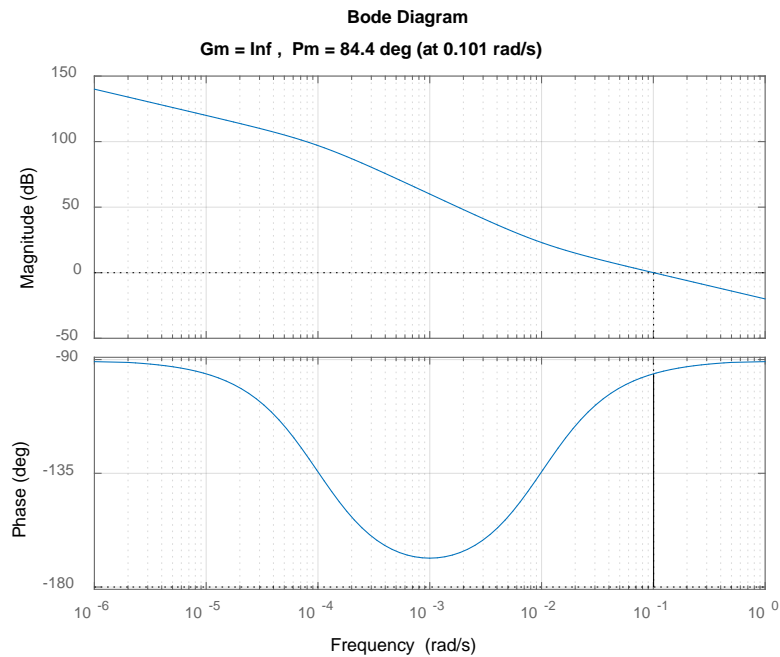
**3.3)** Si discutano le proprietà di stabilità (del sistema di controllo digitale corrispondente con il campionatore e il mantentore in fase e sincroni) in funzione di  $T$ , “dal punto di vista analogico”.

**3.4** Si discutano le proprietà di stabilità (del sistema di controllo digitale corrispondente con il campionatore e il mantentore in fase e sincroni) in funzione di  $T$ , “dal punto di vista digitale”.

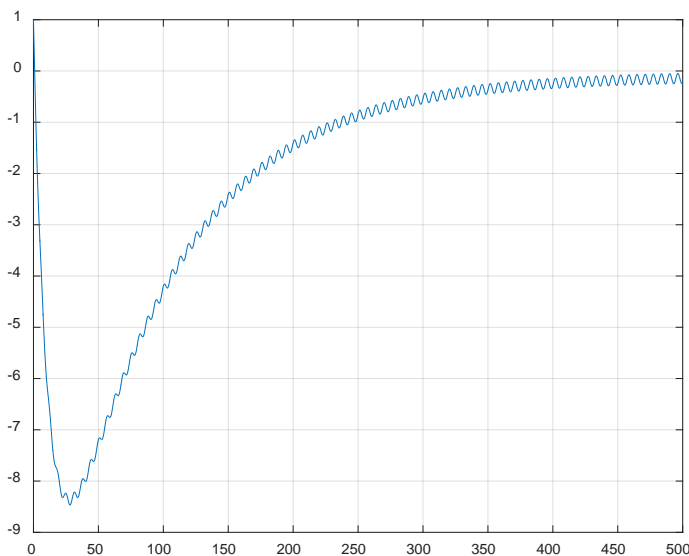
### SOLUZIONE

E' sufficiente considerare un guadagno uguale a 10 con la rete ritardatrice

$R(s) = \frac{10(1+100s)}{1+10000s}$ . Quindi  $L(s) = \frac{10(1+100s)}{s(1+10000s)}$ . Il diagrammi di Bode sono di seguito riportati.



Si vede che il margine di fase è di circa 85 gradi, la pulsazione critica di circa 0.1 rad/sec, l'attenuazione a 1 rad/sec di circa 20 decibel. Essendo il guadagno generalizzato di L uguale a 10 tutte le specifiche sono verificate. Nella figura seguente si trova la risposta dell'errore  $e(t)$  ai segnali  $r, f, d$  indicati.



3.2 Il degrado di margine di fase massimo possibile per il sistema “equivalente” dal punto di vista analogico è  $\phi_m = \omega_c T/2$ , quindi  $T < \pi/10$ .

3.3 Con la trasformazione di Tustin  $s \rightarrow \frac{2(z-1)}{T(z+1)}$  si ha  $R^*(z) = \frac{10(z(T+200) + T - 200)}{z(T+20000) + T - 20000}$

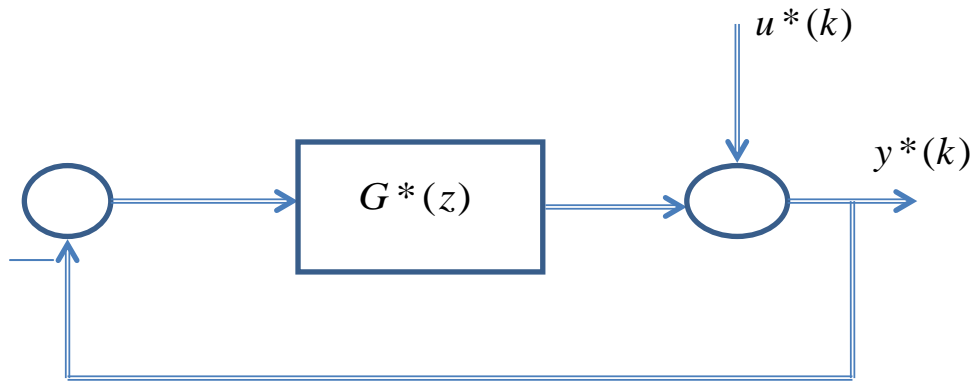
Inoltre  $G^*(z) = \frac{T}{z-1}$  e quindi  $L^*(z) = \frac{10T(z(T+200) + T - 200)}{(z-1)(z(T+20000) + T - 20000)}$ .

L'equazione caratteristica del sistema in anello chiuso è

$z^2(T+20000) + z(10T^2 + 2000T - 40000) + 10T^2 - 2001T + 20000 = 0$  da cui si conclude  $T < 20$ .

#### ESERCIZIO 4

Si consideri il sistema di controllo



dove  $G^*(z) = \frac{0.25}{z(z-1)}$ ,  $u^*(k) = sca^*(k)$ . Si calcoli l'espressione analitica di  $y^*(k)$ , insieme ai campioni  $y^*(0), y^*(1), y^*(2), y^*(3), y^*(\infty)$ .

#### SOLUZIONE

La FDT da  $u^*$  a  $y^*$  è  $\frac{1}{1+G^*(z)} = \frac{z(z-1)}{(z-0.5)^2}$ . Quindi  $Y^*(z) = \frac{z^2}{(z-0.5)^2} = 2z \frac{0.5z}{(z-0.5)^2}$ . Infine  $y^*(k) = (k+1)(0.5)^k$ ,  $k \geq 0$ , e quindi  $y^*(0) = 0, y^*(1) = 1, y^*(2) = 1, y^*(3) = 0.75, y^*(\infty) = 0$ .