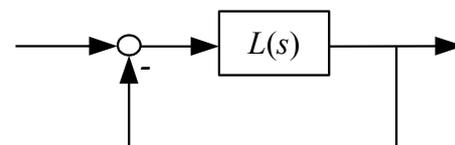


# Controlli Automatici

(Prof. Casella)

Prova scritta 1 Luglio 2013

SOLUZIONI



## Domanda 1

Con riferimento al sistema rappresentato in figura, enunciare con precisione il criterio di stabilità di Bode.

Si supponga che la funzione di trasferimento  $L(s)$  abbia tutti i poli con parte reale non negativa e che il modulo della risposta in frequenza sia pari ad uno per un solo valore di frequenza  $\omega_c$ , detto pulsazione critica. Sia  $\mu_L$  il guadagno della f.d.tt.  $L(s)$ .

Si definisca lo sfasamento critico  $\varphi_c = \angle L(j\omega_c)$  ed il margine di fase  $\varphi_m = 180^\circ - |\varphi_c|$

Condizione necessaria e sufficiente per l'asintotica stabilità del sistema ad anello chiuso è che

$$\mu_L > 0, \varphi_m > 0$$

## Domanda 2

Pronunciarsi sulla stabilità dei seguenti sistemi lineari:

	As. stabile	Sempl. stabile	Instabile
$\frac{s-1}{s^3+10s}$	<input type="checkbox"/>	<input checked="" type="checkbox"/>	<input type="checkbox"/>
$\frac{s+1}{s^2-s+3}$	<input type="checkbox"/>	<input type="checkbox"/>	<input checked="" type="checkbox"/>
$\frac{s-1}{(s+4)^2}$	<input checked="" type="checkbox"/>	<input type="checkbox"/>	<input type="checkbox"/>
$\frac{10}{(s^2+4)}$	<input type="checkbox"/>	<input checked="" type="checkbox"/>	<input type="checkbox"/>
$\frac{5}{s^2+0.1s+0.01}$	<input checked="" type="checkbox"/>	<input type="checkbox"/>	<input type="checkbox"/>
$\frac{1}{2s^2-10s}$	<input type="checkbox"/>	<input type="checkbox"/>	<input checked="" type="checkbox"/>
$\frac{s+1}{s^3}$	<input type="checkbox"/>	<input type="checkbox"/>	<input checked="" type="checkbox"/>
$\frac{1}{s^4-1}$	<input type="checkbox"/>	<input type="checkbox"/>	<input checked="" type="checkbox"/>

### Domanda 3

Si consideri il seguente sistema lineare:

$$\dot{x}_1 = -10x_1 + 2u$$

$$\dot{x}_2 = 4x_1 - 5x_2$$

$$y_1 = x_1$$

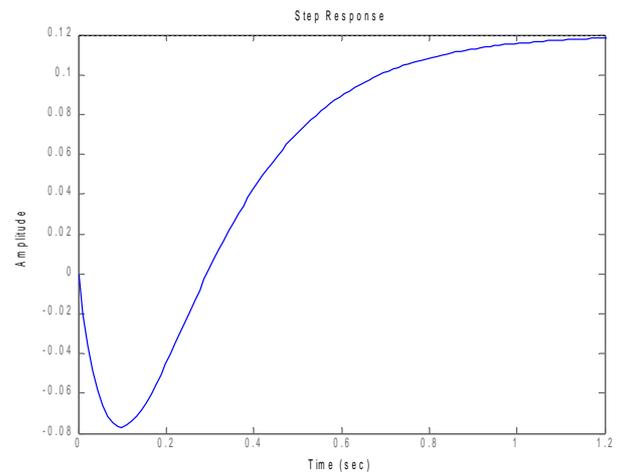
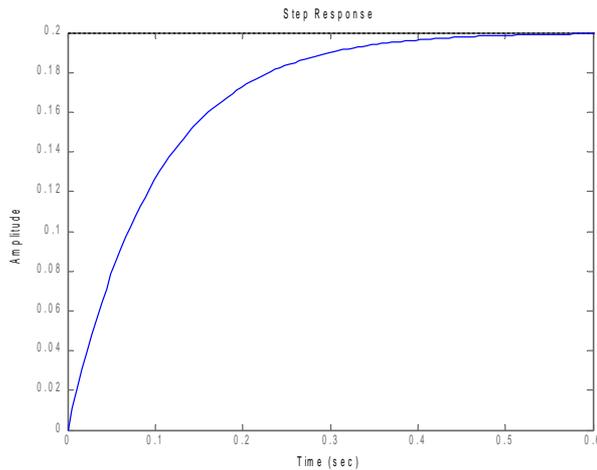
$$y_2 = -x_1 + \alpha x_2$$

3.1 Posto  $\alpha = 2$ , calcolare le funzioni di trasferimento tra l'ingresso  $u$  e le uscite  $y_1$  e  $y_2$  del sistema, ponendole in forma guadagno/costanti di tempo

$$G_1(s) = \frac{2}{s+10} = \frac{0.2}{1+0.1s}$$

$$G_2(s) = \frac{6-2s}{(s+10)(s+5)} = 0.12 \frac{1-0.33s}{(1+0.1s)(1+0.2s)}$$

3.2 Tracciare i diagrammi qualitativi delle risposte a scalino delle due f.d.t. sopra trovate.



**3.3** Trovare il valore  $\alpha$  che porta ad un valore finale nullo della risposta a scalino di  $y_2$ .

Per avere un valore finale nullo della risposta a scalino, occorre che  $G_2(0) = 0$ , ovvero che  $G_2(s)$  abbia uno zero nell'origine. Essendo

$$G_2(s) = \frac{(8\alpha - 10) - 2s}{(s+10)(s+5)}$$

dovrà essere  $\alpha = 1.25$

**3.4** Si consideri ora la sola uscita  $y_1$ . Sono presenti cancellazioni polo/zero nella funzione di trasferimento del sistema? Motivare la risposta

La f.d.t.  $G_2(s)$  ha un solo polo in  $s = -10$ , mentre il sistema in esame è del secondo ordine. Essendo il numero di poli della f.d.t. minore del numero di stati del sistema, si può affermare che è avvenuta una cancellazione polo/zero. Considerando che gli autovalori della matrice  $A$  del sistema sono  $-10$  e  $-5$ , la cancellazione è in  $s = -5$ .

**3.5** Si assuma ora di applicare un segnale sinusoidale all'ingresso  $u = \cos(\omega t)$ . Esistono valori della pulsazione  $\omega$  per cui l'uscita asintotica  $y_1$  risulti sfasata di  $-120^\circ$  rispetto all'ingresso? Motivare la risposta

La f.d.t.  $G_1(s)$  ha un polo reale negativo e nessuno zero. Il suo argomento (che corrisponde allo sfasamento dell'uscita rispetto all'ingresso per il teorema della risposta in frequenza) è pari ad  $-\arctan(0.1 \omega)$ , ed è quindi compreso tra  $0$  e  $-90^\circ$ . Non esiste quindi alcun valore di  $\omega$  che porti ad uno sfasamento dell'uscita di  $-120^\circ$ .

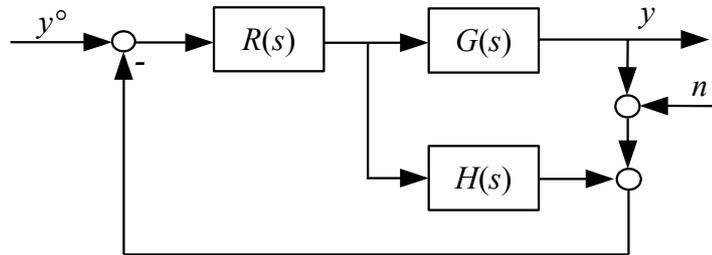
#### Domanda 4

Si consideri il seguente schema a blocchi:

$$R(s) = \frac{K}{s}$$

$$G(s) = 5 \frac{e^{-5s}}{1+s}$$

$$H(s) = 5 \frac{1 - e^{-5s}}{1+s}$$



4.1 Calcolare le f.d.t tra gli ingressi  $y^o$  ed  $n$  e l'uscita  $y$

$$\frac{Y(s)}{Y^o(s)} = \frac{R(s)G(s)}{1+R(s)[G(s)+H(s)]} = \frac{5K e^{-5s}}{s^2+s+5K}$$

$$\frac{Y(s)}{N(s)} = -\frac{R(s)G(s)}{1+R(s)[G(s)+H(s)]} = -\frac{5K e^{-5s}}{s^2+s+5K}$$

4.2 Calcolare per quali valori del parametro  $K$  il sistema risulta asintoticamente stabile.

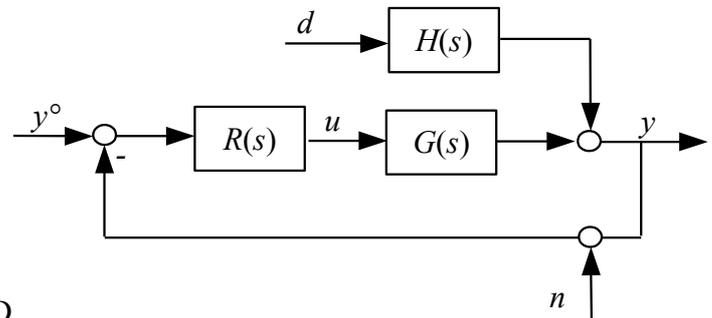
In entrambi i casi la dinamica del sistema è data dalla connessione di un ritardo puro (che è asintoticamente stabile) e di un sistema dinamico del secondo ordine, per il quale CNS per la stabilità è che tutti i coefficienti al denominatore abbiano lo stesso segno. Pertanto il sistema è asintoticamente stabile per  $K > 0$

### Domanda 5

Si consideri il sistema di controllo rappresentato in figura (l'unità di misura dei tempi è il secondo).

$$G(s) = -0.1 \frac{e^{-5s}}{s(1+5s)}$$

$$H(s) = 3 \frac{e^{-5s}}{s(1+5s)}$$



#### 5.1 Progettare un regolatore di tipo PID

con una pulsazione critica di 0.1 rad/s ed un margine di fase di almeno 50°

$$R(s) = K_p \left( 1 + \frac{1}{sT_i} + \frac{sT_d}{1 + s\frac{T_d}{N}} \right) \approx K_p \frac{(1+sT_i)(1+sT_d)}{sT_i(1+s\frac{T_d}{N})}$$

Posto  $T_d = 5$ ,  $T_i$  ed  $N$  sufficientemente elevati per garantire l'attraversamento dell'asse 0 dB con una pendenza asintotica di -20 dB/dec, si trova

$$L(s) = -0.1 K_p \frac{e^{-5s}(1+sT_i)}{s^2 T_i (1+s\frac{T_d}{N})}$$

$$K_p = -10 \omega_c = -1$$

$$\phi_m = \text{atan}(\omega_c T_i) - \text{atan}(\omega_c T_d / N) - 5 \omega_c \frac{180^\circ}{\pi}$$

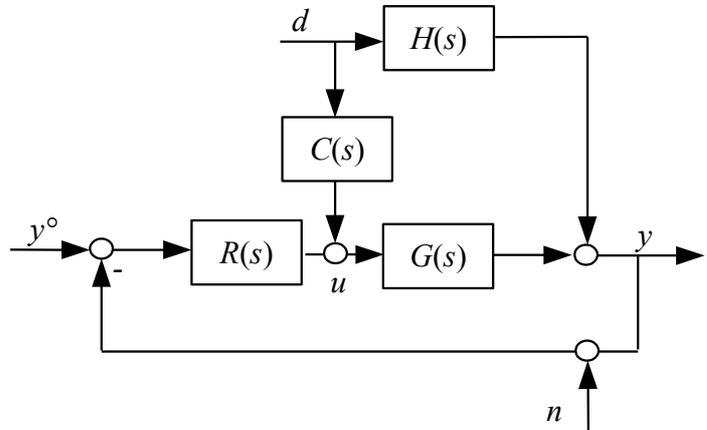
Posto, ad es.,  $T_i = 80$ ,  $N = 10$ , si ottiene  $\phi_m = 51^\circ$

#### 5.2 Valutare l'ampiezza asintotica delle oscillazioni della variabile di controllo $u$ a fronte di un disturbo $n = 0.1 \sin(10t)$

A frequenze molto maggiori di  $\omega_c$ , il modulo della f.d.t. tra  $n$  ed  $u$  vale  $|R(j\omega)|$ , che a sua volta a frequenze molto maggiori di  $N/T_d$  vale  $|K_p N| = 10$ . Per il teorema della risposta in frequenza, l'ampiezza delle oscillazioni di  $u$  vale quindi  $0.1 \cdot 10 = 1$ .

**5.3** Progettare un compensatore del disturbo che sia efficace in una banda di frequenze compresa tra 0 e 1 rad/s. Spiegare perchè la dinamica del sistema rende la compensazione del disturbo particolarmente efficace.

$$C(s) = -\frac{H(s)}{G(s)} = 30$$



A meno di un fattore moltiplicativo, la dinamica del sistema tra la variabile manipolabile e l'uscita controllata è la stessa che si trova tra il disturbo e la variabile controllata. E' quindi possibile implementare un compensatore ideale del disturbo, che annulla completamente l'effetto del disturbo sull'uscita (ovviamente nell'ipotesi idealizzata di assenza di errori di misura e di errori di modellazione del sistema).

**5.4** Si supponga che, a causa di un errore di montaggio del sistema, l'attuatore funzioni a rovescio rispetto alle condizioni di progetto (ad esempio, a fronte di un comando di apertura del 30%, la valvola si apre del 70%, mentre a fronte di un comando di apertura del 70%, la valvola si apre del 30%). Quale sarà il comportamento del sistema ad anello chiuso? Motivare la risposta.

L'errata configurazione dell'attuatore cambia il segno della f.d.t.  $G(s)$ . Pertanto, per il criterio di Bode, il sistema di controllo ad anello chiuso risulta instabile.