

***POLITECNICO DI MILANO***



**POLITECNICO**  
MILANO 1863

**FONDAMENTI DI AUTOMATICA**  
**(Ingegneria Gestionale)**  
**Prof. Fredy O. Ruiz-Palacios**

Anno Accademico 2022/23

Appello del 09/06/2023

COGNOME.....

NOME .....

CODICE PERSONA .....

FIRMA .....

- Consegnare esclusivamente il presente fascicolo.
- Utilizzare, per la minuta, i fogli bianchi forniti in aggiunta a questo fascicolo.
- Non si possono consultare libri, appunti, dispense, ecc.
- Si raccomandano chiarezza, precisione e concisione nelle risposte.

## ESERCIZIO 1

Si consideri il sistema dinamico descritto dalle seguenti equazioni

$$\begin{aligned}\dot{x}_1(t) &= \alpha x_2^2(t) - \beta x_1(t) + u(t) \\ \dot{x}_2(t) &= 3x_1(t) \\ \dot{x}_3(t) &= -5x_1(t) \\ y(t) &= x_2(t) + x_3(t)\end{aligned}$$

dove  $\alpha$  e  $\beta$  e sono costanti reali diverse da zero.

1. Classificare il sistema

2. Determinare i punti di equilibrio del sistema per un ingresso costante  $u(t) = \bar{u}$ . È possibile trovare degli equilibri per un qualsiasi valore di  $\bar{u}$ ?

3. Determinare le equazioni del sistema linearizzato attorno agli stati di equilibrio corrispondenti a  $\bar{u} = 0$ .
4. Studiare la stabilità del sistema linearizzato trovato al punto precedente al variare dei parametri  $\alpha$  e  $\beta$ . Se possibile, determinare la stabilità del movimento di equilibrio del sistema non lineare di partenza.

## ESERCIZIO 2

Si consideri il sistema dinamico descritto dalle seguenti equazioni

$$\begin{cases} x_1(k+1) = -\alpha x_2(k) + u_1(k) - u_2(k) \\ x_2(k+1) = -\alpha x_1(k) + u_2(k) \\ y_1(k) = x_1(k) + u_1(k) \\ y_2(k) = x_2(k) + u_2(k) \end{cases}$$

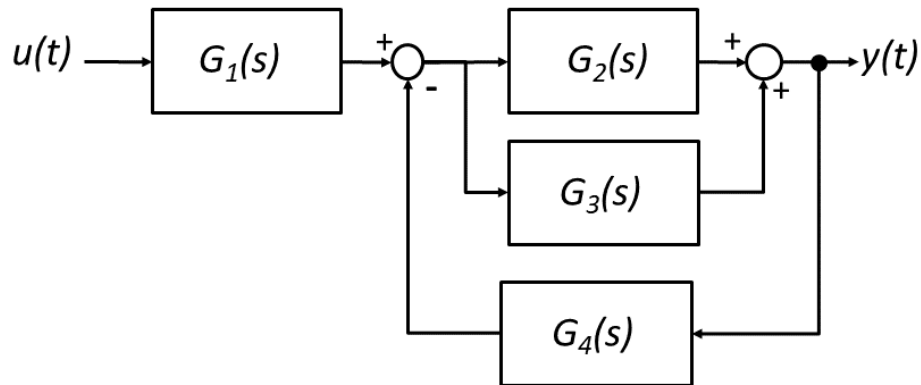
1. Scrivere in forma matriciale e classificare il sistema.
2. Studiare la stabilità del sistema al variare del parametro  $\alpha$ .
3. Posto  $\alpha = 0.5$  determinare i modi del sistema.

4. Fissato  $\alpha = 0.5$ , determinare gli stati di equilibrio per un ingresso costante  $u_1(k) = \bar{u}_1$  e  $u_2(k) = 0$ .

5. Fissato  $\alpha = 0.5$ , calcolare i primi 5 campioni del movimento dello stato e dell'uscita per  $u_1(k) = 0, u_2(k) = 0, \forall k \geq 0$  e  $x(0) = \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \end{bmatrix}$ .

## ESERCIZIO 3

Si consideri il seguente schema:



1. Determinare la funzione di trasferimento equivalente  $G_E(s)$  da  $U(s)$  a  $Y(s)$ .
2. Posto  $G_1(s) = 100/(s + 100)$ ,  $G_2(s) = k/(s + 2)$ ,  $G_3(s) = 5/(s + 2)$  e  $G_4(s) = 1$ , valutare la funzione di trasferimento e determinare i valori del parametro  $k$  per i quali la  $G_E(s)$  è asintoticamente stabile.

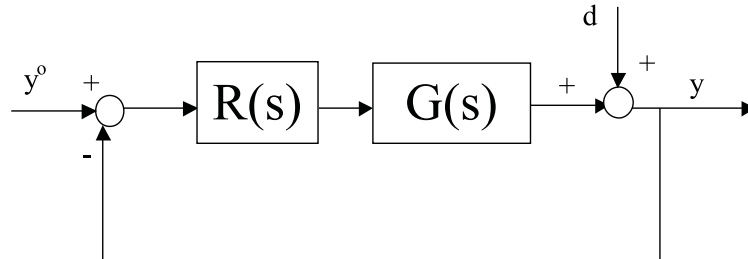
3. È possibile trarre conclusioni sulla stabilità del sistema complessivo analizzando solo la funzione di trasferimento  $G_E(s)$  appena ricavata? Giustificare.
4. Posto  $k = 5$ , per un ingresso  $u(t)$  tipo scalino determinare la trasformata di Laplace dell'uscita  $Y(s)$  e i valori di  $y(0)$ ,  $y'(0)$  e  $y(\infty)$ . Tracciare *qualitativamente* l'andamento dell'uscita. È possibile fare una approssimazione a poli dominanti? Giustificare la risposta.

## ESERCIZIO 4

Si consideri la seguente funzione di trasferimento

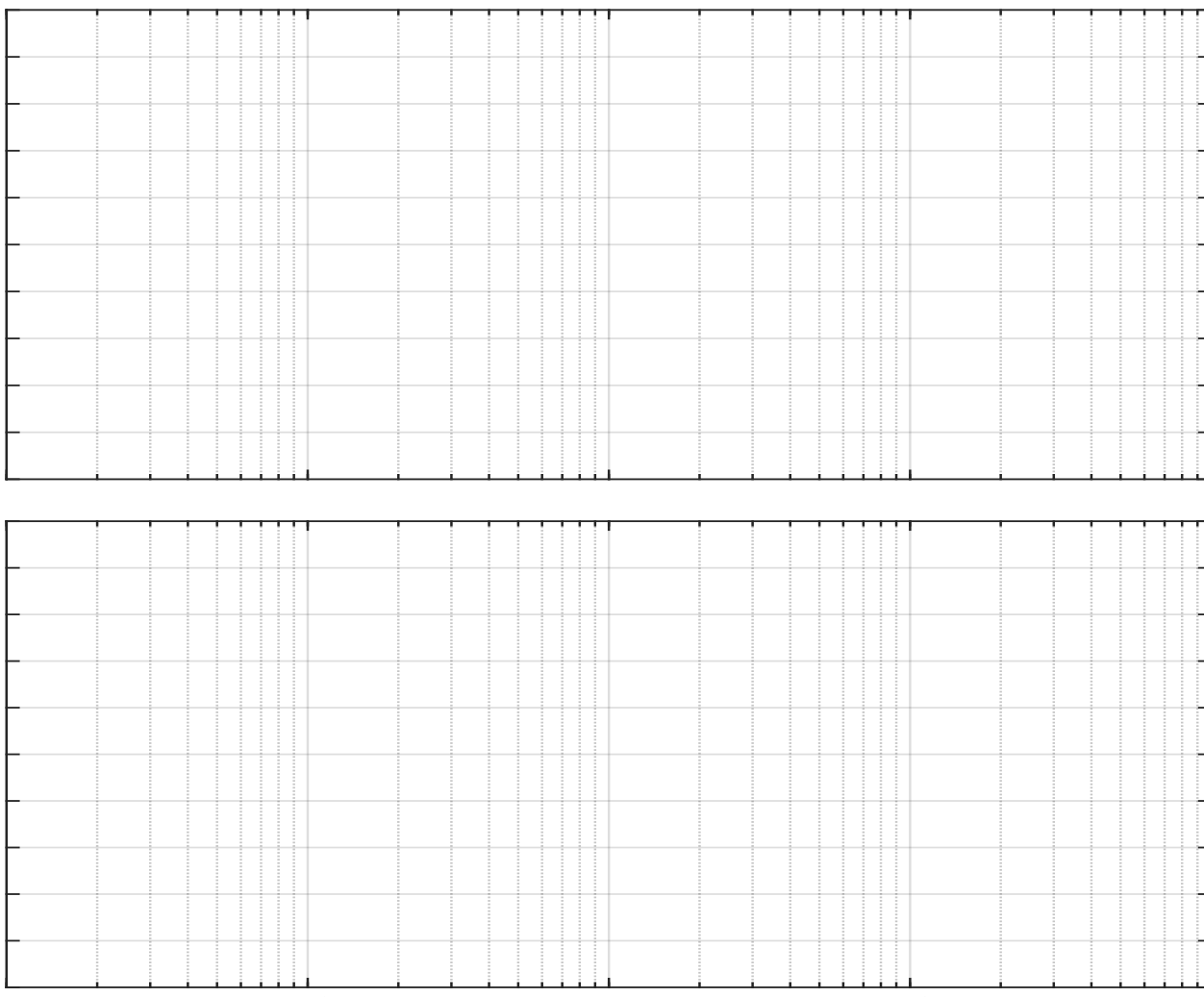
$$G(s) = \frac{3}{(s+1)(0.2s+1)}$$

di un sistema lineare tempo invariante senza poli nascosti e il sistema di controllo in figura:



1. Calcolare guadagno, tipo, poli e zeri di  $G(s)$  e studiare la stabilità del sistema con funzione di trasferimento  $G(s)$ .
2. Tracciare i diagrammi di Bode di modulo e fase della risposta in frequenza associata alla funzione di trasferimento  $G(s)$ . Usare la carta semilogaritmica fornita.



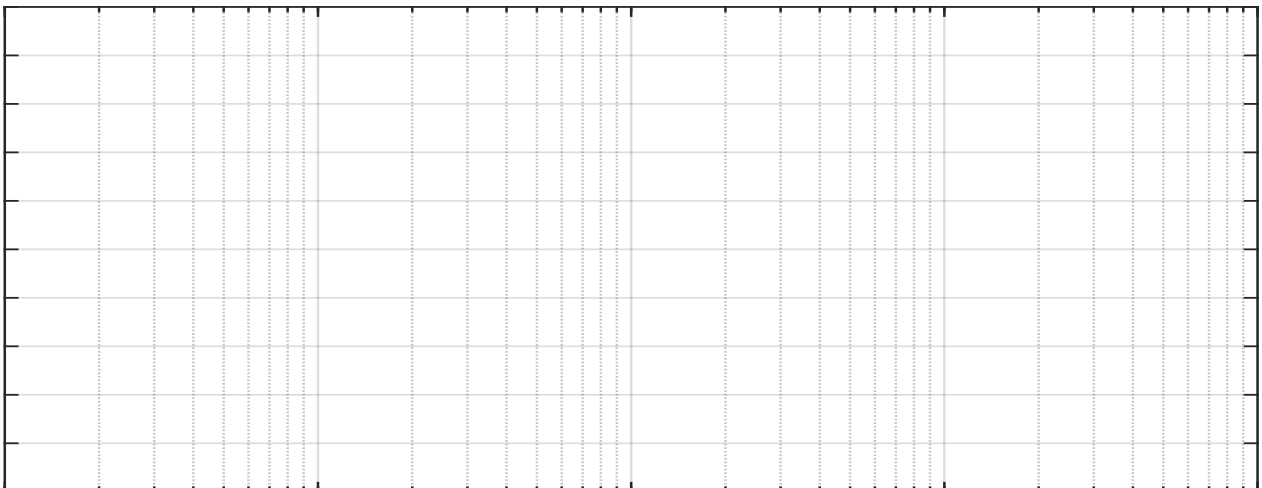
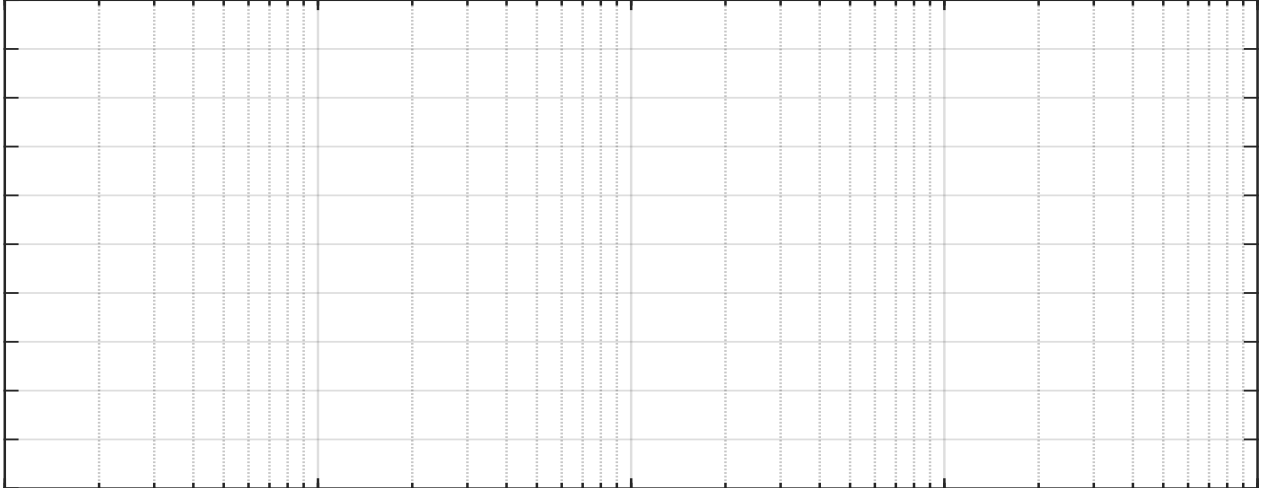


3. Per un regolatore  $R_1(s) = 1$ , determinare le proprietà di stabilità del sistema retroazionato e trovare in maniera approssimata i margini di fase e di guadagno.

4. Per un regolatore

$$R_2(s) = \frac{1}{3} \frac{s+1}{s},$$

determinare le proprietà di stabilità del sistema retroazionato e trovare in maniera approssimata i margini di fase e di guadagno.



5. Considerando i due regolatori analizzati in precedenza, discutere quale dei due sistemi di controllo garantisce un minore errore a regime  $|e_\infty|$  a fronte di:

a) Un ingresso di riferimento tipo scalino  $y^0(t) = sca(t)$ .

b) Un ingresso di disturbo  $d(t) = sin(0.1t)$ .

