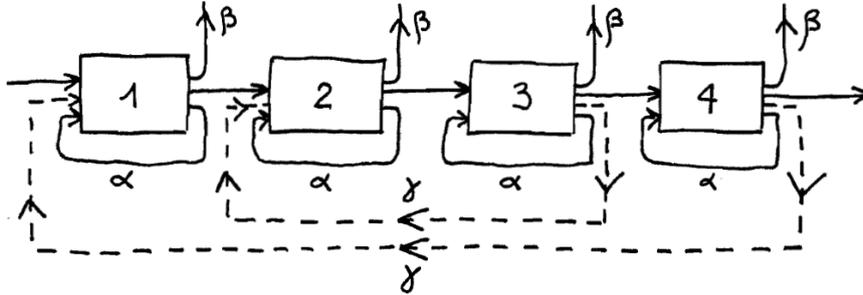


**Domanda 1 – 8 punti**

Un processo produttivo è composto da 4 stadi in cascata, in cui ciascun pezzo rimane esattamente 6 ore. I flussi di materiale sono rappresentati nello schema seguente:



La frazione di pezzi che riciclano in ogni stadio è  $\alpha = 0.2$ , la frazione di pezzi scartati  $\beta = 0.1$ .

**IGNORARE MOMENTANEAMENTE I COLLEGAMENTI TRATTEGGIATI**

- a) Rappresentare il processo produttivo mediante un sistema dinamico a tempo discreto (specificando anche le matrici  $A, b, c, d$ ), in cui  $u(t)$  rappresenti il numero di nuovi pezzi in lavorazione e  $y(t)$  il numero di pezzi finiti con successo.
- b) Discutere la stabilità del sistema.
- c) Dal momento in cui si interrompe l'alimentazione di nuovi pezzi, dopo quante ore il processo produttivo si svuota?

**INSERIRE ORA I COLLEGAMENTI TRATTEGGIATI**

I collegamenti tratteggiati portano una frazione  $\gamma = 0.1$  dei pezzi uscenti dagli stadi 3 e 4, rispettivamente.

- d) Specificare le matrici  $A, b, c, d$  del nuovo processo produttivo così ottenuto.
- e) Discutere la stabilità del sistema (è richiesto l'utilizzo di un metodo formale di analisi – no calcolatrice).

$$\begin{aligned}
 \text{a) } x_1(t+1) &= u(t) + \alpha x_1(t) \\
 x_2(t+1) &= (1-\alpha-\beta)x_1(t) + \alpha x_2(t) \\
 x_3(t+1) &= (1-\alpha-\beta)x_2(t) + \alpha x_3(t) \\
 x_4(t+1) &= (1-\alpha-\beta)x_3(t) + \alpha x_4(t) \\
 y(t) &= (1-\alpha-\beta)x_4(t)
 \end{aligned}$$

$$A = \begin{pmatrix} 0.2 & 0 & 0 & 0 \\ 0.7 & 0.2 & 0 & 0 \\ 0 & 0.7 & 0.2 & 0 \\ 0 & 0 & 0.7 & 0.2 \end{pmatrix} \quad b = \begin{pmatrix} 1 \\ 0 \\ 0 \\ 0 \end{pmatrix}$$

$$C = \begin{pmatrix} 0 & 0 & 0 & 0.4 \end{pmatrix} \quad d = 0$$

b)  $\sigma(A) = \{0.2, 0.2, 0.2, 0.2\} \quad |\lambda_i| < 1 \quad \forall i \Rightarrow A$  asint. stabile

c)  $T_R \cong 5T_D = 5 \cdot \left( -\frac{1}{\ln|0.2|} \right) = 3.11 \text{ unit\`a di tempo} = 18.6 \text{ ore}$

$$\begin{aligned}
 \text{d) } x_1(t+1) &= u(t) + \alpha x_1(t) + \gamma x_4(t) \\
 x_2(t+1) &= (1-\alpha-\beta)x_1(t) + \alpha x_2(t) + \gamma x_3(t) \\
 x_3(t+1) &= (1-\alpha-\beta)x_2(t) + \alpha x_3(t) \\
 x_4(t+1) &= (1-\alpha-\beta-\gamma)x_3(t) + \alpha x_4(t) \\
 y(t) &= (1-\alpha-\beta-\gamma)x_4(t)
 \end{aligned}$$

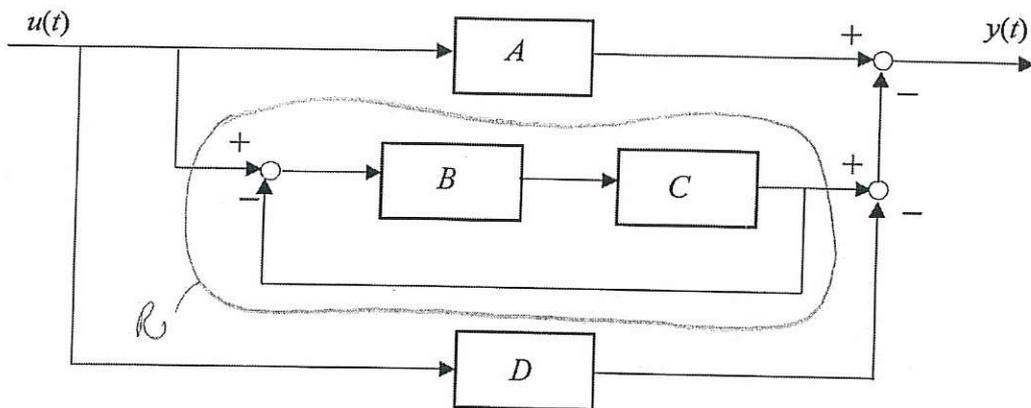
$$A = \begin{pmatrix} 0.2 & 0 & 0 & 0.1 \\ 0.7 & 0.2 & 0.1 & 0 \\ 0 & 0.7 & 0.2 & 0 \\ 0 & 0 & 0.6 & 0.2 \end{pmatrix} \quad b = \begin{pmatrix} 1 \\ 0 \\ 0 \\ 0 \end{pmatrix}$$

$$C = \begin{pmatrix} 0 & 0 & 0 & 0.6 \end{pmatrix} \quad d = 0$$

e)  $A$  \u00e9 matrice positiva:

Somme di colonna  $0.3 \leq c_i \leq 0.9$  quindi  $\lambda_D \leq 0.9 \Rightarrow A$  asint. stabile.

2) Si consideri il sistema rappresentato in figura.



$tr = -3 \quad des = +2$

Il blocco  $A$  è descritto dalla matrice di stato  $A_A = \begin{bmatrix} 1 & 6 & 0 & 0 \\ -1 & -4 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & -2 & 0 \\ 0 & -1 & 0 & -1 \end{bmatrix}$ , il blocco  $B$  ha funzione di trasferimento  $G_B(s) = \frac{s}{s-2}$ , il blocco  $D$  è descritto dal modello  $\ddot{y}_D + 2\dot{y}_D + 10y_D = -2\dot{u}_D$ .

- a) Supponendo che il blocco  $C$  abbia funzione di trasferimento  $G_C(s) = \frac{\alpha}{s+\beta}$ , determinare per quali valori di  $\alpha$  e  $\beta$  il sistema in figura risulta asintoticamente stabile.
- b) Scelta una qualunque coppia  $(\alpha, \beta)$  che rende il sistema asintoticamente stabile, determinare tutte le costanti di tempo del sistema, il tempo di risposta e la presenza di eventuali oscillazioni infinite.
- c) Come cambierebbe la stabilità del sistema se il blocco  $D$  fosse descritto dal modello  $\ddot{y}_D + \dot{y}_D + 2y_D + 10y_D = -2\dot{u}_D$ ?

**SOLUZIONE**

a)  $\Sigma = A // R // D \text{ è A.S.} \iff A, R \text{ e } D \text{ sono A.S.}$

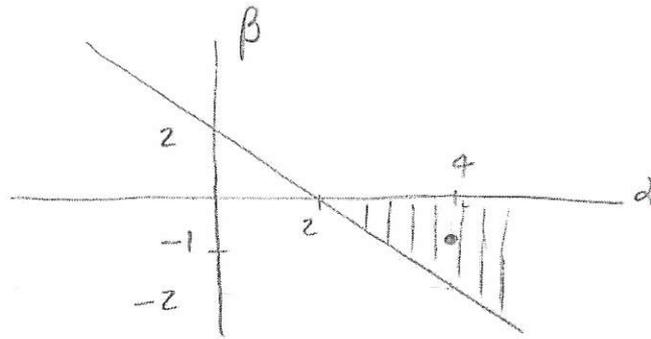
$A \rightarrow \lambda^2 + 3\lambda + 2 = 0 \rightarrow (\lambda + 1)(\lambda + 2) = 0$

$\{\lambda\}_A = \{-1, -2, -1, -2\} \quad \text{Re}(\lambda_i) < 0 \rightarrow A \text{ è A.S.}$

$D \rightarrow \lambda^2 + 2\lambda + 10 = 0 \quad \lambda = -1 \pm i3 \quad \text{Re}(\lambda_i) < 0 \rightarrow D \text{ è A.S.}$

$R = \frac{G_B \cdot G_C}{1 + G_B \cdot G_C} = \frac{\alpha s}{s^2 + s(\alpha + \beta - 2) - 2\beta}$

$$\begin{cases} d + \beta - 2 > 0 \\ -2\beta > 0 \end{cases} \rightarrow \begin{cases} \beta > 2 - d \\ \beta < 0 \end{cases} \Rightarrow D \text{ è A.S. con come } \zeta$$



b)  $d = 4$   
 $\beta = -1 \rightarrow G_R = \frac{4d}{s^2 + s + 2} \rightarrow \lambda_{1,2} = \frac{-1 \pm i\sqrt{7}}{2}$

$$\{\lambda\}_{\Sigma} = \left\{ \underbrace{-1, -2, -1, -2}_A, \underbrace{-1 + i\sqrt{3}, -1 - i\sqrt{3}}_D, \underbrace{\frac{-1 + i\sqrt{7}}{2}, \frac{-1 - i\sqrt{7}}{2}}_R \right\}$$

$$\{\pi\} = \left\{ 1, \frac{1}{2}, 1, \frac{1}{2}, 1, 1, 3, 2 \right\} \quad T_D = 2 \quad T_R = 10$$

$\exists \lambda_i \in \mathbb{C} \rightarrow \exists \infty$  oscillazioni

c)  $D \rightarrow \lambda^3 + \lambda^2 + 2\lambda + 10 = 0$

$$d_1 = 1$$

$$d_2 = 2$$

$$d_3 = 10$$

$$d_1 d_2 = 2 \neq d_3 = 10 \xrightarrow{\text{HURWITZ}} D \text{ non è A.S. con come } \zeta$$

3) Si consideri il seguente sistema:

$$\begin{aligned}\dot{x}_1 &= x_1 - x_2^2 \\ \dot{x}_2 &= -x_1 - 2x_2\end{aligned}$$

- a) Determinare gli stati di equilibrio.
- b) Studiarne la stabilità, ~~classificando la tipologia (p.e.: nodo stabile, sella, ...)~~ di ciascun equilibrio.
- c) ~~Tracciare il quadro delle traiettorie nell'intorno di ciascun equilibrio.~~
- d) ~~Determinare il verso <sup>del vettore</sup> tangente le traiettorie in ogni punto dello spazio di stato.~~
- e) ~~Tracciare un possibile quadro delle traiettorie del sistema coerente con tutte le informazioni ottenute.~~

3) a)  $\dot{x}_1 = 0 \rightarrow x_1 = x_2^2$   
 $\dot{x}_2 = 0 \rightarrow x_1 = -2x_2$

$x_2^2 + 2x_2 = x_2(x_2 + 2) = 0$   
 $x_2 = 0$      $x_2 = -2$

(A) = (0, 0)    (B) = (4, -2)

b)  $J = \begin{vmatrix} 1 & -2x_2 \\ -1 & -2 \end{vmatrix}$

$J_A = \begin{vmatrix} 1 & 0 \\ -1 & -2 \end{vmatrix}$      $\lambda_1 = 1$      $\lambda_2 = -2$     (A) ~~INSTAB~~ / ~~SEUA~~

$J_B = \begin{vmatrix} 1 & 4 \\ -1 & -2 \end{vmatrix}$      $\text{tr} = -1$      $\det = 2$      $\lambda^2 + \lambda + 2 = 0$      $\lambda = \frac{-1 \pm i\sqrt{7}}{2}$   
 (B) ~~loc. A.S.~~ / ~~estável~~

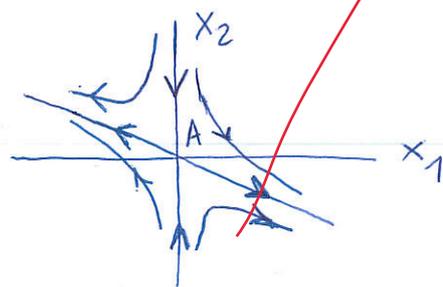
c) (A) ~~SEUA~~

$J_A w = \lambda w$

$\begin{vmatrix} 1 & 0 \\ -1 & -2 \end{vmatrix} \begin{vmatrix} w_1 \\ w_2 \end{vmatrix} = \lambda \begin{vmatrix} w_1 \\ w_2 \end{vmatrix} \rightarrow w_1 = \lambda w_1$   
 $-w_1 - 2w_2 = \lambda w_2$

$\lambda_1 = 1 \rightarrow w_2 = -\frac{1}{3} w_1$

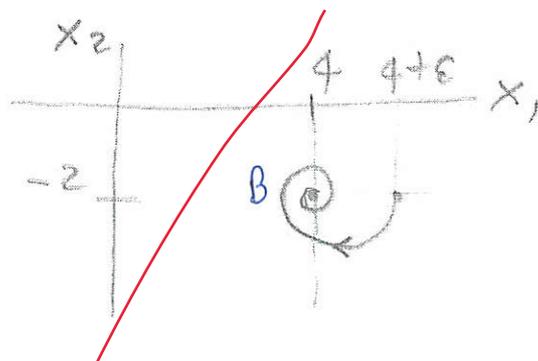
$\lambda_2 = -2 \rightarrow w_1 = 0$



(B) ~~FOCO~~ ~~STABILE~~

$x(0) = \begin{vmatrix} 4+\epsilon \\ -2 \end{vmatrix}$      $\epsilon > 0$

$\dot{x}_2(0) = -4 - \epsilon + 4 = -\epsilon < 0$



2)

Si consideri il sistema lineare a tempo discreto descritto da

$$A = \begin{bmatrix} 2 & 0 \\ -1 & 0.5 \end{bmatrix} \quad b = \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \end{bmatrix}$$
$$c = [0 \quad 1]$$

a) Studiarne la stabilità, la raggiungibilità e l'osservabilità.

b) Verificare se è possibile stabilizzarlo con una retroazione dinamica dall'uscita (regolatore = ricostruttore + legge di controllo) e, in caso affermativo, determinare un regolatore che porta il sistema all'equilibrio in tempo finito.

Soluzione [se necessario proseguire sul retro]:

a)  $\lambda_A = \{2, 0.5\} \quad \exists |\lambda| > 1 \Rightarrow \text{INSTAB.}$

$$R = |b \quad Ab| = \begin{vmatrix} 1 & 2 \\ 0 & -1 \end{vmatrix} \quad \det R = -1 \Rightarrow \text{C.R.}$$

$$O = \begin{vmatrix} -c \\ -cA \end{vmatrix} = \begin{vmatrix} 0 & 1 \\ -1 & 0.5 \end{vmatrix} \quad \det O = 1 \Rightarrow \text{C.O.}$$

b) Si essendo il mod. C.R. e C.O.  $A+bk$  e  $A+lc$  devono avere tutti i  $\lambda$  in 0.

$$A+bk = \begin{vmatrix} 2 & 0 \\ -1 & 0.5 \end{vmatrix} + \begin{vmatrix} 1 \\ 0 \end{vmatrix} |k_1 \quad k_2| = \begin{vmatrix} 2+k_1 & k_2 \\ -1 & 0.5 \end{vmatrix} \quad \begin{aligned} \text{tr} &= 2.5 + k_1 = 0 \\ \det &= (2+k_1)0.5 + k_2 = 0 \end{aligned}$$

$$k_1 = -2.5 \quad k_2 = 0.25$$

$$A+lc = \begin{vmatrix} 2 & 0 \\ -1 & 0.5 \end{vmatrix} + \begin{vmatrix} l_1 \\ l_2 \end{vmatrix} |0 \quad 1| = \begin{vmatrix} 2 & l_1 \\ -1 & 0.5+l_2 \end{vmatrix} \quad \begin{aligned} \text{tr} &= 2.5 + l_2 = 0 \\ \det &= (0.5+l_2)2 + l_1 = 0 \end{aligned}$$

$$l_2 = -2.5 \quad l_1 = 4$$

4) Un sistema meccanico è descritto dal seguente modello di stato, in cui  $(x_1, x_2)$  rappresentano, rispettivamente posizione e velocità.

$$\begin{aligned}\dot{x}_1 &= x_2 \\ \dot{x}_2 &= -x_1 - x_2 + u \\ y &= x_1\end{aligned}$$

- a) Studiare la stabilità, la raggiungibilità e l'osservabilità del sistema.
- b) Progettare un ricostruttore dello stato il cui errore di stima si annulli in circa 0.1 secondi.
- c) Progettare una legge di controllo che porti il sistema a regime in circa 1 secondo.
- d) Verificare se è possibile controllare il sistema con una retroazione diretta (statica) dall'uscita, cioè  $u = ky$ , verificando se esistono valori di  $k$  per cui il sistema è asintoticamente stabile.

4)

$$A = \begin{vmatrix} 0 & 1 \\ -1 & -1 \end{vmatrix} \begin{vmatrix} 0 \\ 1 \end{vmatrix} = b$$

$$c = \begin{vmatrix} 1 & 0 \end{vmatrix}$$

a)  $\text{tr}(A) = -1 < 0$   
 $\text{det}(A) = 1 > 0 \rightarrow \text{A.S.}$

$$R = \begin{vmatrix} b & Ab \end{vmatrix} = \begin{vmatrix} 0 & 1 \\ 1 & -1 \end{vmatrix} \quad \text{det}(R) = -1 \rightarrow \text{CR}$$

$$Q = \begin{vmatrix} c \\ -cA \end{vmatrix} = \begin{vmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{vmatrix} \quad \text{det}(Q) = 1 \rightarrow \text{CS}$$

b)  $A+lc \rightarrow T_R = 0,1 \rightarrow T_D = 902 \rightarrow |\text{Re}(\lambda_D)| = -50 \rightarrow \lambda_1^* = \lambda_2^* = -50$

$$A+lc = \begin{vmatrix} 0 & 1 \\ -1 & -1 \end{vmatrix} + \begin{vmatrix} l_1 & 0 \\ 0 & l_2 \end{vmatrix} \begin{vmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{vmatrix} = \begin{vmatrix} l_1 & 1 \\ -1+l_2 & -1 \end{vmatrix}$$

$$\text{tr}(A+lc) = l_1 - 1 = -100$$

$$\text{det}(A+lc) = -l_1 + 1 - l_2 = 2500 \rightarrow l = \begin{vmatrix} -99 \\ -2400 \end{vmatrix}$$

c)  $A+bk \rightarrow T_R = 1 \rightarrow T_D = 0,2 \rightarrow |\text{Re}(\lambda_D)| = -5 \rightarrow \lambda_3^* = \lambda_4^* = -5$

$$A+bk = \begin{vmatrix} 0 & 1 \\ -1 & -1 \end{vmatrix} + \begin{vmatrix} 0 & 0 \\ 1 & 1 \end{vmatrix} \begin{vmatrix} k_1 & k_2 \\ 0 & 0 \end{vmatrix} = \begin{vmatrix} 0 & 1 \\ -1+k_1 & -1+k_2 \end{vmatrix}$$

$$\text{tr}(A+bk) = -1 + k_2 = -10$$

$$\text{det}(A+bk) = 1 - k_1 = 25$$

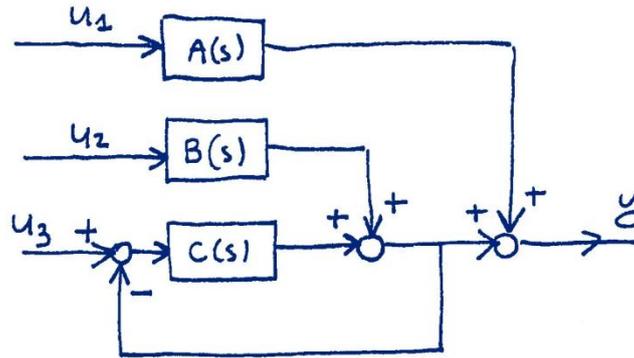
$$\rightarrow k = \begin{vmatrix} -9 & -24 \end{vmatrix}$$

d)  $u = kx_1 \quad \dot{x} = \tilde{A}x \rightarrow \tilde{A} = \begin{vmatrix} 0 & 1 \\ -1+k & -1 \end{vmatrix}$

$$\text{tr}(\tilde{A}) = -1 < 0$$

$$\text{det}(\tilde{A}) = 1 - k > 0 \rightarrow \boxed{k < 1} \quad \text{A.S.}$$

1) Si consideri il sistema a tempo continuo rappresentato in figura:



in cui  $A(s) = s(s - 1)/(s + 1)^3$ ,  $B(s) = 2/(s^2 + 2s + 2)$ ,  $C(s) = (4s + 7)/(s + 1)^2$ .

- Determinare la funzione di trasferimento tra ciascun ingresso e l'uscita e discuterne la stabilità.
- Determinare qualitativamente l'uscita  $y(t)$  quando ai tre ingressi  $u_1, u_2, u_3$  viene applicato uno scalino unitario agli istanti, rispettivamente, 0, 5, 10.
- Determinare qualitativamente l'uscita  $y(t)$  quando ai tre ingressi  $u_1, u_2, u_3$  viene applicato un impulso unitario agli istanti, rispettivamente, 0, 5, 10.

**Soluzione** [se necessario proseguire sul retro]:

$$2) \quad y = Au_1 + Bu_2 + C(u_3 - [y - Au_1]), \text{ da cui}$$

$$y = Au_1 + \underbrace{\frac{B}{1+C}}_{F(s)} u_2 + \underbrace{\frac{C}{1+C}}_{G(s)} u_3$$

$$A(s) = \frac{s(s-1)}{(s+1)^3}$$

$\text{Re}(\text{poli}) < 0 \forall i$   
 $\Rightarrow$  asint. stabile

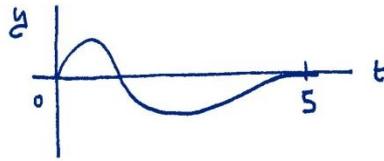
$$F(s) = \frac{2}{s^2+2s+2} \cdot \frac{1}{1 + \frac{4s+7}{(s+1)^2}} = \frac{2(s+1)^2}{(s+1-i)(s+1+i)(s+2)(s+4)}$$

$\text{Re}(\text{poli}) < 0 \forall i$   
 $\Rightarrow$  asint. stabile

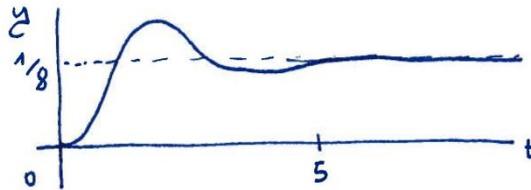
$$G(s) = \frac{\frac{4s+7}{(s+1)^2}}{1 + \frac{4s+7}{(s+1)^2}} = \frac{4s+7}{(s+2)(s+4)}$$

$\text{Re}(\text{poli}) < 0 \forall i$   
 $\Rightarrow$  asint. stabile

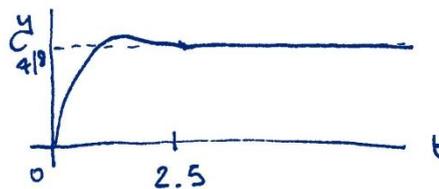
b)  $A(s)$ :  $y(\infty) = A(0) = 0$   
 $r=1$ :  $y(0)=0$ ,  $\dot{y}(0)=1 > 0$ ,  $T_R \approx 5$   
 estremi:  $m_s=2$ ,  $N=2$



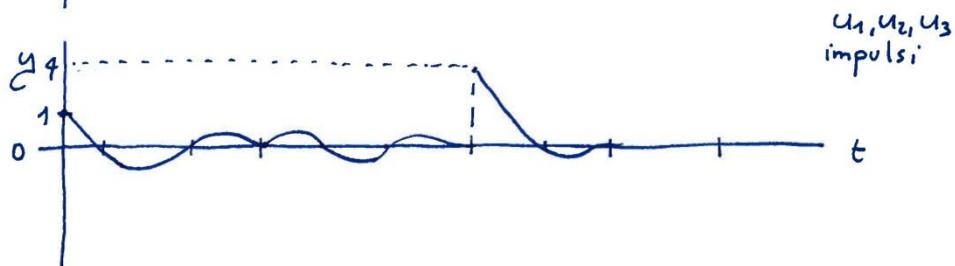
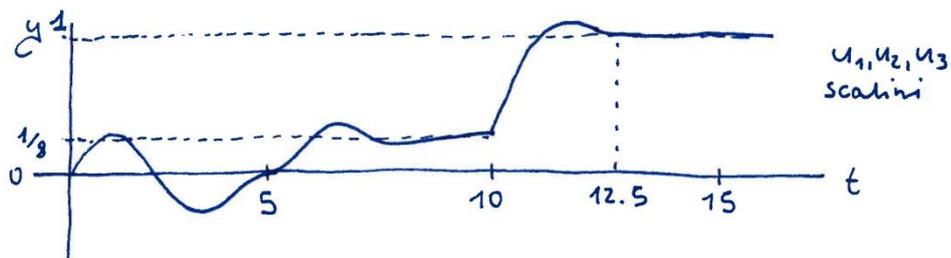
$F(s)$ :  $y(\infty) = F(0) = 1/8$   
 $r=2$ :  $y(0)=0$ ,  $\dot{y}(0)=0$ ,  $\ddot{y}(0)=2 > 0$ ,  $T_R \approx 5$   
 oscillazioni:  $\tau = \frac{2\pi}{1}$



$G(s)$ :  $y(\infty) = G(0) = 7/8$   
 $r=1$ :  $y(0)=0$ ,  $\dot{y}(0)=4 > 0$ ,  $T_R \approx 5/2$   
 estremi:  $m_s=1$ ,  $N=1$



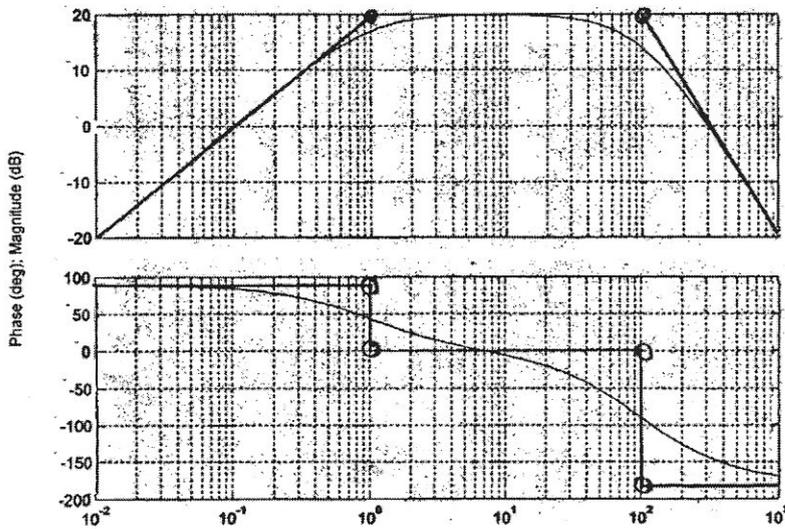
Complessivamente (ricordando che la risposta all'impulso è ottenibile graficamente come derivata della risposta allo scalino):





1)

Mediante una serie di esperimenti su un sistema, si sono ricavati i diagrammi di Bode (modulo e fase) riportati in figura.



- Determinare la funzione di trasferimento del sistema.
- Determinare e rappresentare graficamente la risposta allo scalino.
- Calcolare l'uscita a transitorio esaurito quando

$$u(t) = -5sca(t) + 10\sin(10t)$$

Soluzione [se necessario proseguire sul retro]:

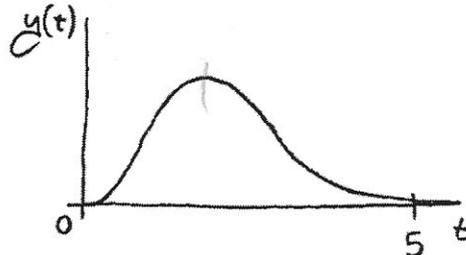
$$a) G(s) = 10s \frac{1}{(1+s)(1+0.01s)^2} \quad , \text{ sistema ESTERNAMENTE STABILE}$$

$$b) G(0) = 0 \Rightarrow y(t) \rightarrow 0 \text{ per } t \rightarrow \infty$$

grado relativo  $r=2 \Rightarrow y(0)=0, \dot{y}(0)=0, \ddot{y}(0) = \frac{10}{10^{-4}} > 0$

Non vi sono oscillazioni.

$$T_d = 1 \Rightarrow T_R \approx 5$$



$$m_s = 1 \quad \delta = 0$$

$$N = 1$$

$$c) u_1(t) = -5sca(t)$$

$$u_2(t) = 10\sin(10t)$$

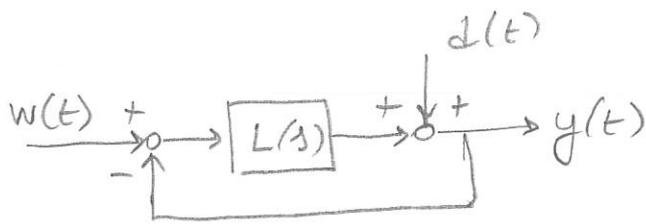
A transitorio esaurito:

$$y_2(t) = G(0) \cdot (-5) = 0$$

$$y_2(t) = |G(i10)| \cdot 10 \sin(10t + \angle G(i10)) \approx 10 \cdot 10 \sin(10t + 0)$$

$$y(t) = y_1(t) + y_2(t)$$

dai  
diagr. di Bode



Dato il sistema retroazionoso in figura dove

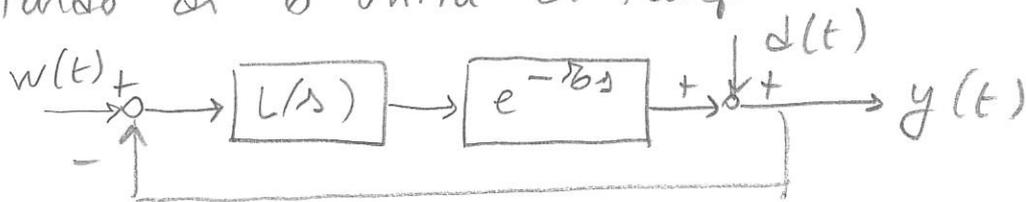
$$L(s) = 100 \frac{s+1}{s(1+0.1s)}$$

a) Studiarne la stabilità, valutando banda passante e tempo di risposta

b) Determinare l'ampiezza massima dell'uscita a transitorio esaurito per

$$w(t) = 2 \operatorname{sca}(t) \quad d(t) = 0.05 \operatorname{sca}(t) + 0.01 \operatorname{sen}(5t)$$

c) Introducendo nello schema di controllo un ritardo di  $\tau_0$  unità di tempo



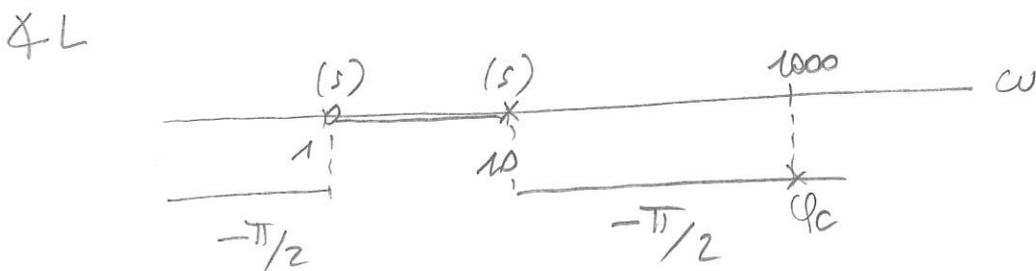
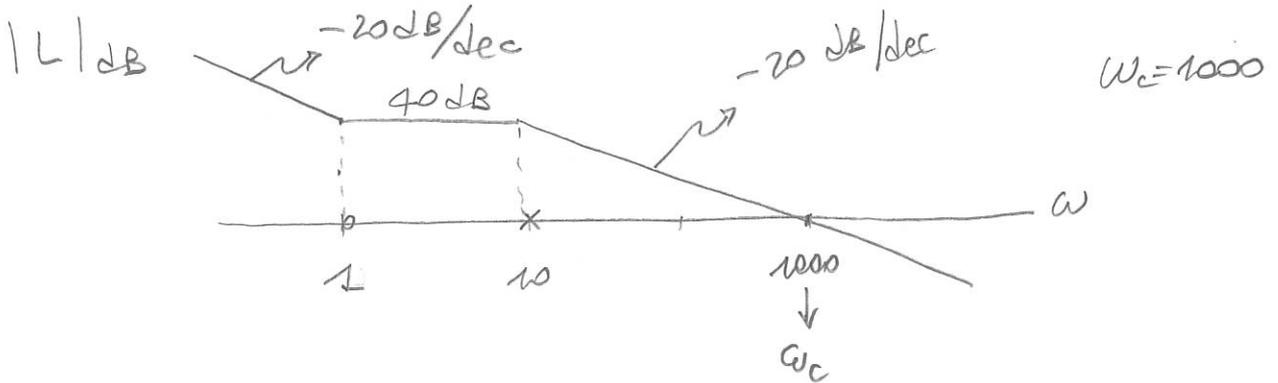
determinare il massimo valore di  $\tau_0$  che ne garantisce la asintotica stabilità.

a) Uso il criterio di Bode visto che le condizioni di applicabilità sono soddisfatte:

$L(s)$  propria  $\rightarrow \# \text{poli} > \# \text{zeri}$ :

$L(s)$  non ha poli a  $\text{Re} > 0 \rightarrow p_1 = 0 \quad p_2 = -10$

$|L|_{dB} \cap ! 0dB \rightarrow \text{Eufatti}$ :



$$\varphi_c \approx -\pi/2 \rightarrow \varphi_m = \pi - |\varphi_c| = \pi - |-\pi/2| = \pi/2$$

poiché  $\mu = 100 > 0$   
 $\varphi_m = \pi/2 > 0 \Rightarrow$  il sistema di controllo è AS

$$B = (g \omega_c) = (g \cdot 1000)$$

$$T_R = \frac{5}{\omega_c} = \frac{5}{1000} = 0,005$$

b) NOTA

$$y = \frac{L}{1+L} w + \frac{1}{1+L} d \quad e = \frac{1}{1+L} w - \frac{1}{1+L} d$$

Essendo  $g > 0$  ( $L$  ha 1 polo nell'origine), i segnali di disturbo costanti non vanno né sull'uscita né sull'errore. Pertanto

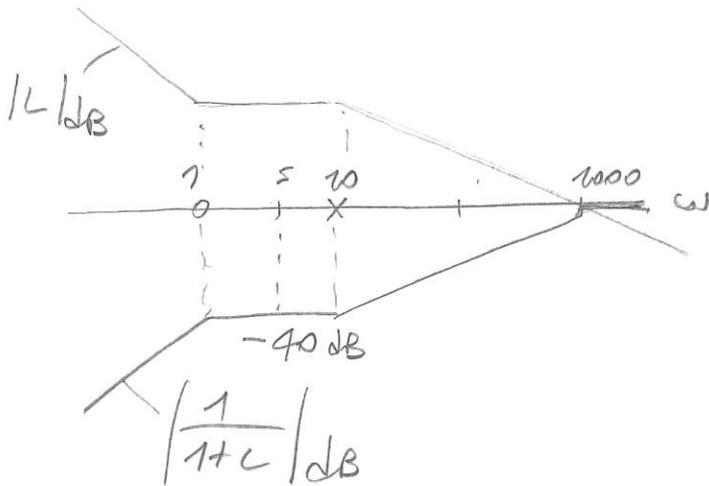
$$y_{\infty} = \bar{w} + 0,01 \left| \frac{1}{1+L} \right|_{s=5i} \text{ seu } \left( st + \frac{1}{1+L} \right)_{s=5i}$$

↓ AMPIETÀ MASSIMA

$$y_{\infty}^{\text{MAX}} = \bar{w} + 0,01 \left| \frac{1}{1+L} \right|_{s=5i}$$

$$\bar{w} = 2$$

$$\left| \frac{1}{1+L} \right|_{s=5i} = 0,01$$



↓

$$y_{\infty}^{\text{MAX}} = 2 + 0,01 \cdot 0,01 = 2,0001$$

c)  $L \mapsto \tilde{L} = L e^{-\tau s}$        $|\tilde{L}| = |L|$   
 $\angle \tilde{L} = \angle L + \angle e^{-i\omega\tau} = \angle L - \omega\tau$

Perché il modulo non varia  $\Rightarrow \omega_c = 1000$

limite della stabilità  $\varphi_m = 0$  con  $\varphi_m = \pi - |\varphi_c|$

$$\Rightarrow \varphi_c = -\pi \quad \text{con } \varphi_c = \angle \tilde{L}(i\omega_c)$$

$$\angle \tilde{L}(i\omega_c) = \angle L(i\omega_c) - \omega_c \tau = -\pi/2 - \omega_c \tau = -\pi$$

$$\Rightarrow \omega_c \tau = \pi/2 \quad \rightarrow \tau = \frac{\pi}{2000}$$

Per tanto  $\tau < \frac{\pi}{2000} \Rightarrow \text{A.S.}$