

Problema 1

[domande / segnalazioni a:
VITTORIO.DEIULIIS@UNIVAS.IT]

$$W_{AP}(s) = 20K \frac{(s-5)}{s(s^2+20s+100)}$$

Per $K=1$ abbiamo $W(s) = \frac{20(s-5)}{s(s^2+20s+100)}$

Notiamo subito che il numeratore è in realtà un polo forzato ($\zeta = 1$)

infatti: $s^2+20s+100 = (s+10)^2 = 100 \cdot (1 + \frac{s}{10})^2$

Dunque $W(s) = 20 \frac{-5(1 - \frac{s}{5})}{100s(1 + \frac{s}{10})^2}$

Riconosciamo i termini:

- guadagno alle basse frequenze $\frac{20(-5)}{100} = -1 \begin{cases} (-1)_{dB} = 20 \log_{10} 1 = 0 \text{ dB} \\ \langle -1 \rangle = \pm \pi \text{ rad} \end{cases}$
- monomio al denominatore $\frac{1}{s} \begin{cases} -20 \text{ dB/dec per } \omega \in (0, +\infty) \\ \text{fase globale di } -\frac{\pi}{2} \text{ rad} \end{cases}$
- binomio al numeratore $1 - \frac{s}{5} \quad \omega_{t1} = 5 \text{ rad/s} \begin{cases} +20 \text{ dB/dec in } \omega \in [5, +\infty) \\ -\frac{\pi}{4} \text{ rad/dec in } \omega \in [0.5, 5] \end{cases}$
- binomio doppio al denominatore $1 + \frac{s}{10} \quad \omega_{t2} = 10 \text{ rad/s} \begin{cases} -40 \text{ dB/dec in } \omega \in [10, +\infty) \\ -\frac{\pi}{2} \text{ rad/dec in } \omega \in [1, 10] \end{cases}$

Dunque:

<u>MODULI</u>		<u>FASI</u>	
$\omega \in [0, 5]$	-20 dB/dec	$\omega \in [0, 0.5]$	0 rad/dec
$\omega \in [5, 10]$	0 dB/dec	$\omega \in [0.5, 1]$	$-\pi/4$ rad/dec
$\omega \in [10, 100]$	-40 dB/dec	$\omega \in [1, 50]$	$-3/4\pi$ rad/dec
		$\omega \in [50, 100]$	$-\pi/2$ rad/dec
		$\omega \in [100, +\infty)$	0 rad/dec

Diagrammi riportati alle pagine successive

quadrato
↓

NOTA: il diagramma dei moduli parte per $(\omega, \text{dB}) = (1, 0 \text{ dB})$
il diagramma delle fasi "parte" da $\pi - \frac{\pi}{2} = \frac{\pi}{2}$ rad

e si omite a...

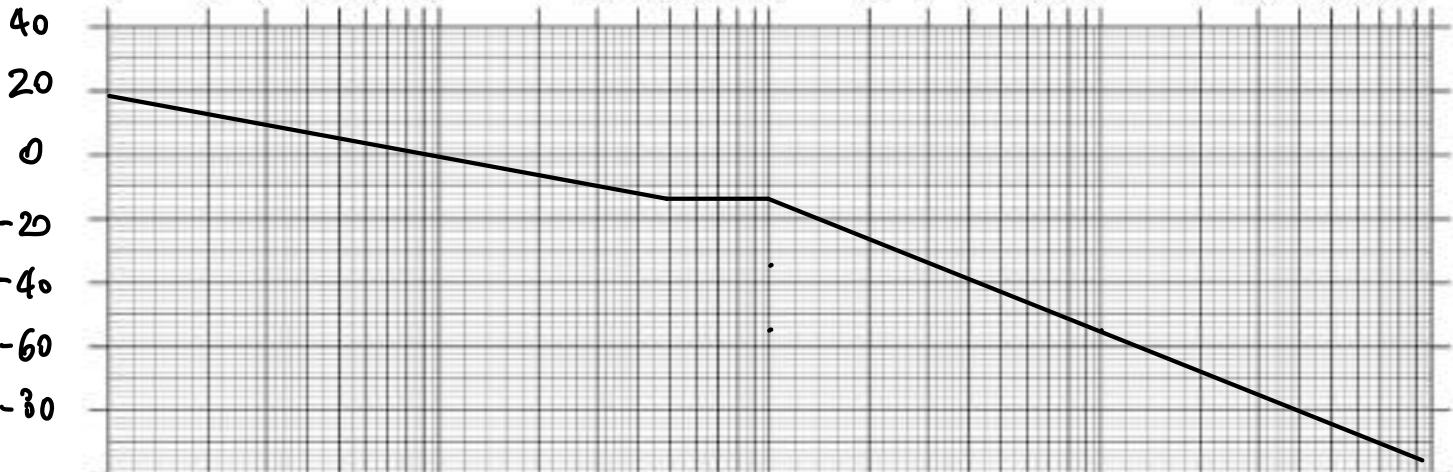
f.d.t. amplitudica $W(j\omega)$ per $\omega \gg 1$

$$W(j\omega) \xrightarrow{\omega \gg 1} \frac{j\omega}{j\omega(j\omega)^2} = \frac{1}{-\omega^2} \quad \left\langle -\frac{1}{\omega^2} \right\rangle = \pm \pi$$

$|W(j\omega)|_{dB}$
 $\omega, 1$

$\frac{1}{10}\omega t_2$ $\frac{1}{10}\omega t_1$ ωt_1 ωt_2 $10\omega t_1$ $10\omega t_2$

0.5 1 5 10 50 100 1000



$\angle W(j\omega)$

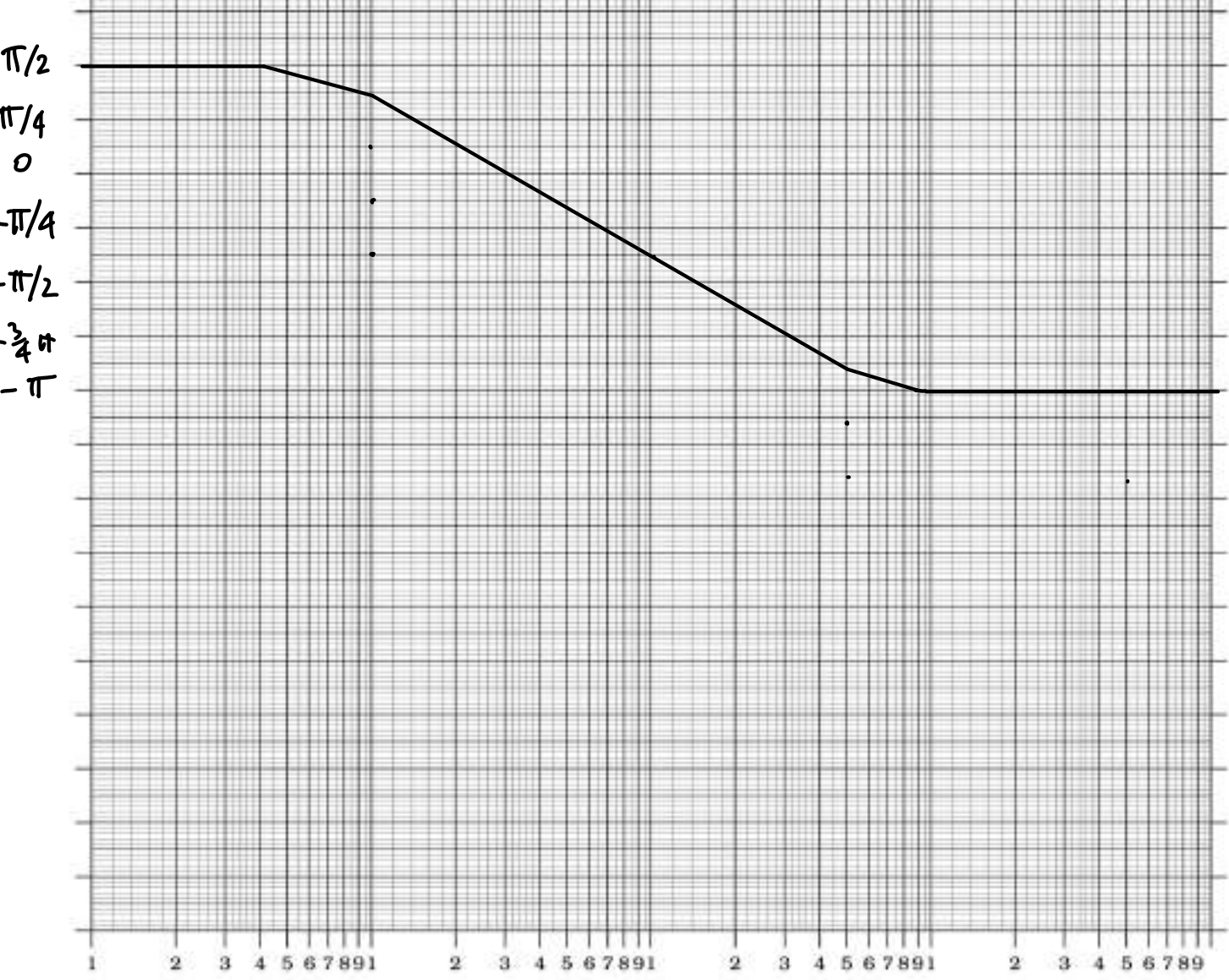
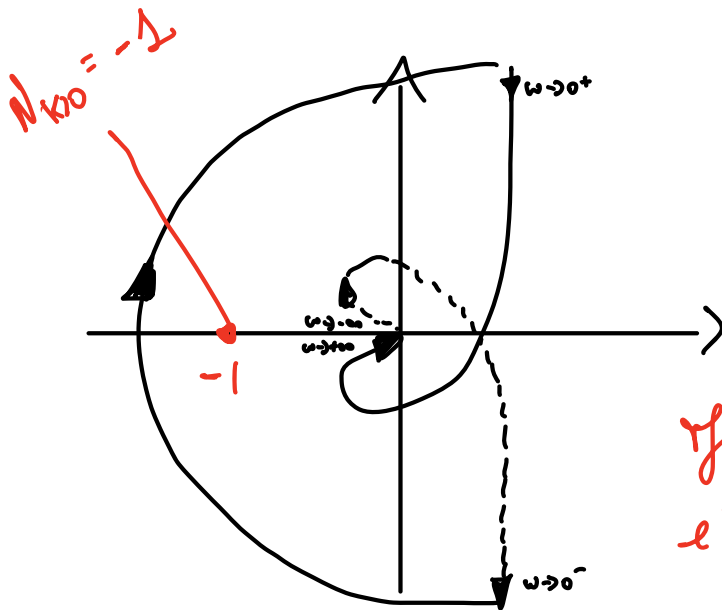


Diagramma polare di W_{AP} per $k > 0$:



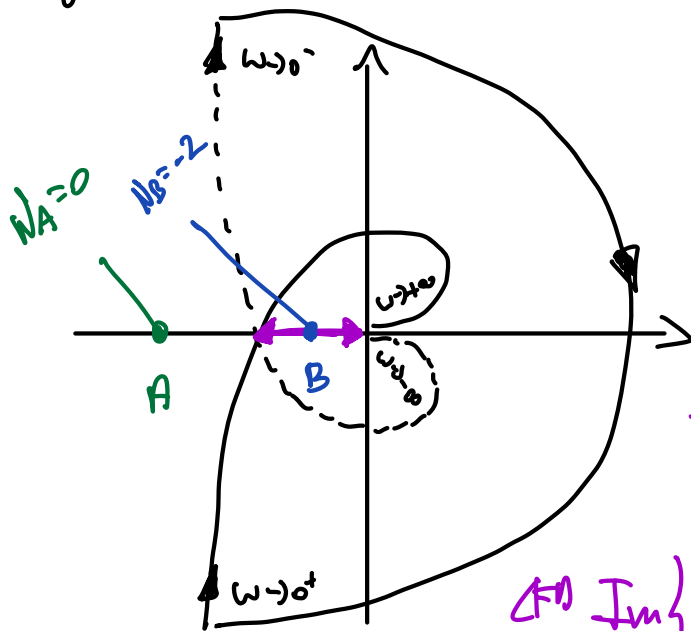
W_{AP} ha zero poli e parte reale positiva $P_{AP} = 0$

per $\forall k > 0$:

$$P_{CH} = P_{AP} - N_{k>0} = 1$$

Il sistema controllato ($W_{CH}(s)$) è stabile $\forall k > 0$.

Diagramma polare per $k < 0$:



$\leftrightarrow = |KW(j\omega^*)|$ dove ω^* è la pulsazione di attraversamento soluzione di $\text{Im}\{W(j\omega)\} = 0$

$$\text{Im}\{W(j\omega)\} = 0 \Leftrightarrow \text{Im}\left\{ \frac{25(j\omega - 5)}{j\omega(-\omega^2 + 20j\omega + 100)} \right\} = 0$$

$$\Leftrightarrow \text{Im}\left\{ \frac{(j\omega - 5)[-20\omega^2 - j(100\omega - \omega^3)]}{[-20\omega^2 + j(100\omega - \omega^3)][-20\omega^2 - j(100\omega - \omega^3)]} \right\} = 0$$

reale

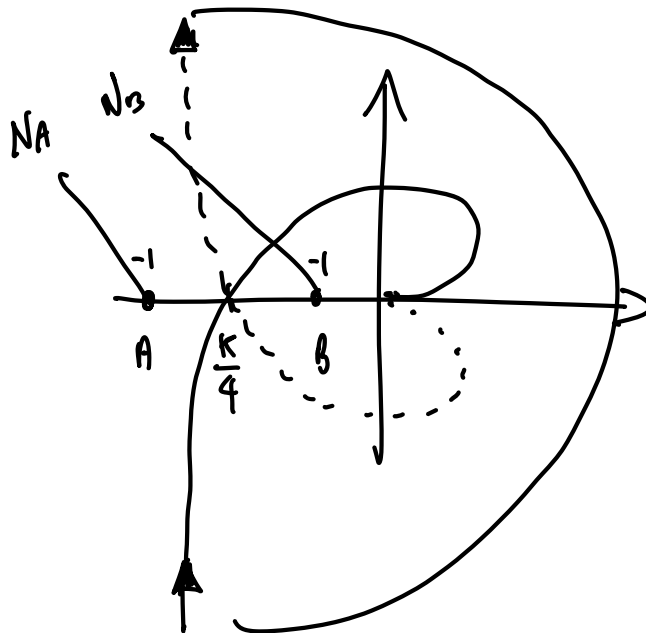
$$\Leftrightarrow -20\omega^3 + 5(100\omega - \omega^3) = 0 \Leftrightarrow -\frac{25}{1}\omega^3 + \frac{500}{2}\omega = 0 \Leftrightarrow \omega[20 - \omega^2] = 0$$

da cui $\omega = 0$ (chiusura dell'infinito)

$$\text{e } \omega^* = \pm \sqrt{20} \text{ rad/s}$$

$$|W(j\sqrt{20})| = \frac{|j\sqrt{20} - 5| \cdot 20}{\sqrt{20} |-90 + 20\sqrt{20}j|} = \frac{\sqrt{45} \cdot 20^1}{\sqrt{25} \cdot 20^6} \frac{3}{2 \cdot 6} = \frac{1}{4}$$

Donque per $k < 0$:



Per $k < 0$ abbiamo dunque due possibilità per il polo critico -1 :

-1 è in (A) se $-1 < \frac{k}{4}$ ovvero se $k \in (-4, 0)$

in tal caso $P_{CH} = P_{AP} - N_A = 0 - 0 = 0$

il sistema a ciclo chiuso ($W_{CH}(s)$) è asintoticamente stabile

-1 è in (B) se $\frac{k}{4} < -1$ ovvero se $k \in (-\infty, -4)$

in tal caso $P_{CH} = P_{AP} - N_B = 0 - (-2) = 2$

il sistema a ciclo chiuso è INSTABILE ($W_{CH}(s)$ ha due poli e parte reale positiva)

Confermiamo il tutto con Routh:

$$\begin{aligned}
 DCH(s) &= NAD(s) + DAD(s) = 20k(s-5) + s(s^2 + 20s + 100) \\
 &= 20ks - 100k + s^3 + 20s^2 + 100s \\
 &= s^3 + 20s^2 + 20(k+5)s - 100k
 \end{aligned}$$

$$\begin{array}{c|cc}
 3 & 1 & 20(k+5) \\
 2 & \cancel{20} & -\cancel{100}k \\
 1 & b_1 & \\
 0 & &
 \end{array}
 \quad
 b_1 = \begin{array}{c|cc}
 & 1 & 20(k+5) \\
 - & 1 & -5k \\
 \hline
 & & +5k + \cancel{20}^4(k+5) \\
 & & =
 \end{array}$$

$$\begin{array}{c|cc}
 3 & 1 & 20(k+5) \\
 2 & 1 & -5k \\
 1 & k+4(k+5) & = 5k + \cancel{20}^4 \\
 0 & -k &
 \end{array}$$

1^a colonna:

$$\begin{array}{cccc}
 1 & 1 & k+4 & -k
 \end{array}$$

segno:

1		+	:	+	:	+
1		+	:	+	:	+
$k+4$		-	:	+	:	+
$-k$		+	:	+	:	-

$2V$	$0V$	$1V$ per $k > 0$
per $k < -4$	per $k \in (-4, 0)$	

confermare l'analisi vista con il criterio di Nyquist.

Problema 2

$$A = \begin{bmatrix} 1 & -4 \\ \frac{1}{2} & -2 \end{bmatrix}$$

$$B = \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix}$$

$$C = [1 \quad -1]$$

Autovalori di A: $\det(\lambda I - A) = 0 \Leftrightarrow \begin{vmatrix} \lambda - 1 & 4 \\ -\frac{1}{2} & \lambda + 2 \end{vmatrix} = 0$

$$P(\lambda) = (\lambda - 1)(\lambda + 2) + 2 = \lambda^2 + \lambda = \lambda(\lambda + 1) = 0 \begin{cases} \lambda_1 = 0 \\ \lambda_2 = -1 \end{cases}$$

$|\lambda_1| = 0 \Rightarrow$ il modo associato è instabile (1-1 < 1)

$|\lambda_2| = 1 \Rightarrow$ il modo associato è semplicemente stabile

$$A^t = R \Lambda^t L = \lambda_1^t r_1 l_1^T + \lambda_2^t r_2 l_2^T = 0 + (-1)^t r_2 l_2^T$$

Calcoliamo allora solo r_2 e l_2^T :

$$r_2: (\lambda_2 I - A) r_2 = 0 \quad \begin{bmatrix} -2 & 4 \\ -1/2 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x \\ y \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \end{bmatrix} \Leftrightarrow 2x = 4y$$

$$\text{alora per } y=1 \quad r_2 = \begin{pmatrix} 2 \\ 1 \end{pmatrix}$$

$$l_2^T: l_2^T (\lambda_2 I - A) = 0 \quad [x \ y] \begin{bmatrix} -2 & 4 \\ -1/2 & 1 \end{bmatrix} = [0 \ 0] \Leftrightarrow 4x = -y$$

$$\text{per } x=1 \quad \Leftrightarrow l_2^T = [1 \ -4] \text{ da normalizzare!}$$

$$l_2^T = \frac{l_2^{\tilde{T}}}{l_2^{\tilde{T}} \cdot r_2} = \frac{[1 \ -4]}{[1 \ -4] \begin{bmatrix} 2 \\ 1 \end{bmatrix}} = \frac{[1 \ -4]}{-2} = \left[-\frac{1}{2} \ 2\right]$$

$$A^t = \lambda_2^t r_2 l_2^T = (-1)^t \begin{bmatrix} 2 \\ 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} -1/2 & 2 \end{bmatrix} = (-1)^t \begin{bmatrix} -1 & 4 \\ -1/2 & 2 \end{bmatrix}$$

[in questo esercizio, dunque, per effetto del fatto che $b_1 = 0$ e $b_2 = -1$]

$$A^t = \begin{cases} A & \text{se } t \text{ è dispari} \\ -A & \text{se } t \text{ è pari} \end{cases}$$

$$W(t) = \begin{cases} CA^{t-1}B & t > 0 \\ 0 & t = 0 \end{cases}$$

Dunque
$$W(t) = [1 \quad -2] (-1)^{t-1} \begin{bmatrix} -1 & 4 \\ -\frac{1}{2} & 2 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix}$$

$$= (-1)^{t-1} [1 \quad -2] \begin{bmatrix} 4 \\ 2 \end{bmatrix} = 2(-1)^{t-1} \text{ per } t > 0$$

$$W(0) = 0.$$

$$W(z) = \mathcal{Z}\{W(t)\} = 2 \mathcal{Z}\{(-1)^t\} = \frac{2}{z+1}$$

Risposta fornita a $u(t) = 2^t \leftrightarrow U(z) = \frac{z}{z-2}$

$$Y_f(z) = \frac{2z}{(z+1)(z-2)} \Rightarrow \frac{Y_f(z)}{z} = \frac{R_1}{z+1} + \frac{R_2}{z-2}$$

dove: $R_1 = \lim_{z \rightarrow -1} \frac{2}{z-2} = -\frac{2}{3}$ $R_2 = \lim_{z \rightarrow 2} \frac{2}{z+1} = \frac{2}{3}$

allora $Y_f(z) = \frac{-2}{3} \frac{z}{z+1} + \frac{2}{3} \frac{z}{z-2} \Rightarrow Y_f(t) = -\frac{2}{3} (-1)^t + \frac{2}{3} (2)^t.$

Non esiste uno stato invariabile per il sistema (diverso da $x=0$)
 Cosi' si puo' verificare calcolando $Q = \begin{bmatrix} C \\ CA \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & -1 \\ 1/2 & -2 \end{bmatrix}$

che ha rango pieno. Dunque $\dim(Q) = \dim(\ker(Q)) = 0$.

Problema 3

$$\phi(t) = e^{At} = \begin{bmatrix} e^{-t} \cos(2t) & -e^{-t} \sin(2t) \\ e^{-t} \sin(2t) & e^{-t} \cos(2t) \end{bmatrix}; H(t) = e^{At} B = \begin{bmatrix} e^{-t} \cos(2t) \\ e^{-t} \sin(2t) \end{bmatrix}; C = [1 \ 0]$$

Proprietà di semigrupp } $\phi(t_1 + t_2) = \phi(t_1) \phi(t_2) \quad t_1, t_2 \in \mathbb{R}$
 $\phi(0) = I_2$

$$\phi(t_1 + t_2) = \begin{bmatrix} e^{-(t_1+t_2)} \cos(2(t_1+t_2)) & -e^{-(t_1+t_2)} \sin(2(t_1+t_2)) \\ e^{-(t_1+t_2)} \sin(2(t_1+t_2)) & e^{-(t_1+t_2)} \cos(2(t_1+t_2)) \end{bmatrix} =$$

$$= \begin{bmatrix} e^{-t_1} e^{-t_2} \cos(2t_1) \cos(2t_2) - e^{-t_1} e^{-t_2} \sin(2t_1) \sin(2t_2) & -e^{-t_1} e^{-t_2} \sin(2t_1) \cos(2t_2) - e^{-t_1} e^{-t_2} \cos(2t_1) \sin(2t_2) \\ e^{-t_1} e^{-t_2} \sin(2t_1) \cos(2t_2) + e^{-t_1} e^{-t_2} \cos(2t_1) \sin(2t_2) & e^{-t_1} e^{-t_2} \cos(2t_1) \cos(2t_2) - e^{-t_1} e^{-t_2} \sin(2t_1) \sin(2t_2) \end{bmatrix}$$

NOTA: basterebbe verificare la proprietà per i soli elementi $(1,1)$ e $(2,1)$ e generalizzare facilmente ai due elementi restanti.

$$\phi(t_1)\phi(t_2) = \begin{bmatrix} e^{-t_1} \cos(2t_1) & -e^{-t_1} \sin(2t_1) \\ e^{-t_1} \sin(2t_1) & e^{-t_1} \cos(2t_1) \end{bmatrix} \begin{bmatrix} e^{-t_2} \cos(2t_2) & -e^{-t_2} \sin(2t_2) \\ e^{-t_2} \sin(2t_2) & e^{-t_2} \cos(2t_2) \end{bmatrix}$$

$$= \begin{bmatrix} e^{-t_1} e^{-t_2} \cos(2t_1) \cos(2t_2) - e^{-t_1} e^{-t_2} \sin(2t_1) \sin(2t_2) & -e^{-t_1} e^{-t_2} \cos(2t_1) \sin(2t_2) - e^{-t_1} e^{-t_2} \sin(2t_1) \cos(2t_2) \\ e^{-t_1} e^{-t_2} \sin(2t_1) \cos(2t_2) + e^{-t_1} e^{-t_2} \cos(2t_1) \sin(2t_2) & -e^{-t_1} e^{-t_2} \sin(2t_1) \sin(2t_2) + e^{-t_1} e^{-t_2} \cos(2t_1) \cos(2t_2) \end{bmatrix}$$

e ri vede che vale che $\phi(t_1+t_2) = \phi(t_1)\phi(t_2) \quad \checkmark$

$$\phi(0) = \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} = I_2 \quad \checkmark$$

$$A = \left. \frac{d\phi(t)}{dt} \right|_{t=0} = \begin{bmatrix} -e^{-t} \cos(2t) - 2e^{-t} \sin(2t) & e^{-t} \sin(2t) - 2e^{-t} \cos(2t) \\ -e^{-t} \sin(2t) + 2e^{-t} \cos(2t) & -e^{-t} \cos(2t) - 2e^{-t} \sin(2t) \end{bmatrix} \Big|_{t=0}$$

$$= \begin{bmatrix} -1 & -2 \\ 2 & -1 \end{bmatrix}$$

$$B = H(0) = \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \end{bmatrix}$$

$$W(t) = ce^{At} B = CH(t) = [1 \ 0] \begin{bmatrix} e^{-t} \cos(2t) \\ e^{-t} \sin(2t) \end{bmatrix} = e^{-t} \cos(2t)$$

$$W(s) = \mathcal{L}\{W(t)\} = \frac{(s+1)}{(s+1)^2 + 4}$$

$$u(t) = 10 \sin(t) \begin{cases} \mu=10 \\ \omega=1 \text{ rad/s} \\ \varphi=0 \end{cases}$$

$$y_{\text{orm}}(t) = M |W(j\omega)| \sin(\omega t + \varphi + \angle W(j\omega))$$

$$= 10 |W(j)| \sin(t + \angle W(j))$$

dove:

$$W(j) = \frac{(j+1)}{(j+1)^2 + 4} = \frac{1+j}{4+2j}$$

$$\left\{ \begin{array}{l} |W(j)| = \frac{\sqrt{2}}{\sqrt{20}} = \frac{1}{\sqrt{10}} = \frac{\sqrt{10}}{10} \\ \angle W(j) = \arctan(1) - \arctan\left(\frac{1}{2}\right) \approx 0.32 \end{array} \right.$$

$$y_{\text{orm}}(t) = \sqrt{10} \sin(t + 0.32)$$

NOTA: la risposta a regime esiste perché il sistema è *asintoticamente stabile*. Ciò è verificabile, ad esempio, notando che $\Phi(s)$ è composta da leggi di moto pseudoperiodiche a parte reale negativa ($e^{\text{Re}(s_1)t} = e^{\text{Re}(s_2)t} = e^{-t}$), oppure calcolando gli autovalori di A $\sigma(A) = \{-1+2i, -1-2i\}$.

Problema 4:

$$A = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 1 & 1 \\ 0 & 1 & 0 & 1 \\ 1 & 0 & 0 & 1 \\ 1 & 0 & 0 & 1 \end{bmatrix} \quad B = \begin{bmatrix} 0 \\ -1 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} \quad C = [0 \ -1 \ 1 \ 0]$$

Matrice di raggiungibilità: $R_4 = [B \ AB \ A^2B \ A^3B] = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 2 & 4 \\ -1 & 0 & 1 & 3 \\ 0 & 1 & 2 & 4 \\ 1 & 1 & 2 & 4 \end{bmatrix}$

ha rango 3 $\Rightarrow \mathcal{R} = \text{Im}(R_4) = \text{span} \left\{ \begin{pmatrix} 0 \\ -1 \\ 0 \\ 1 \end{pmatrix}, \begin{pmatrix} 1 \\ 0 \\ 1 \\ 1 \end{pmatrix}, \begin{pmatrix} 2 \\ 1 \\ 2 \\ 2 \end{pmatrix} \right\} \quad 3^{\circ} - 2^{\circ}$

$= \text{span} \left\{ \begin{pmatrix} 0 \\ -1 \\ 0 \\ 1 \end{pmatrix}, \begin{pmatrix} 0 \\ 0 \\ 1 \\ 0 \end{pmatrix}, \begin{pmatrix} 1 \\ 0 \\ 0 \\ 1 \end{pmatrix} \right\} = \text{span} \left\{ \begin{pmatrix} 0 \\ 1 \\ 0 \\ 0 \end{pmatrix}, \begin{pmatrix} 0 \\ 0 \\ 1 \\ 1 \end{pmatrix}, \begin{pmatrix} 1 \\ 0 \\ 1 \\ 1 \end{pmatrix} \right\}$

$= \text{span} \left\{ \begin{pmatrix} 0 \\ 1 \\ 0 \\ 0 \end{pmatrix}, \begin{pmatrix} 0 \\ 0 \\ 1 \\ 1 \end{pmatrix}, \begin{pmatrix} 1 \\ 0 \\ 1 \\ 0 \end{pmatrix} \right\}$

Matrice di osservabilità: $\mathcal{Q}_4 = \begin{bmatrix} C \\ CA \\ CA^2 \\ CA^3 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & -1 & 1 & 0 \\ 1 & -1 & 0 & 0 \\ 0 & -1 & 1 & 0 \\ 1 & -1 & 0 & 0 \end{bmatrix}$

ha rango 2 $\Rightarrow \dim(\mathcal{W}(\mathcal{Q}_4)) = 4 - 2 = 2$

Combinando le colonne di \mathcal{Q}_4 per ottenere $\begin{pmatrix} 0 \\ 0 \\ 0 \\ 0 \end{pmatrix}$ in due modi indipendenti:

- 1) $d \cdot 2^{\circ}$ colonna + $d \cdot 1^{\circ}$ colonna + $d \cdot 3^{\circ}$ colonna, $d \in \mathbb{R}$
- 2) $d \cdot 4^{\circ}$ colonna, $d \in \mathbb{R}$

ho allora: $\mathcal{Q} = \mathcal{W}(\mathcal{Q}_4) = \text{span} \left\{ \begin{pmatrix} 1 \\ 1 \\ 1 \\ 0 \end{pmatrix}, \begin{pmatrix} 0 \\ 0 \\ 0 \\ 1 \end{pmatrix} \right\}$

si può determinare anche risolvendo il sistema $\mathcal{Q}_4 \cdot x = 0$

Combinando primo e terzo vettore di base di \mathbb{R} ottengo il 1° vettore di base di \mathbb{Q} . Inoltre, il 2° vettore di base di \mathbb{Q} coincide con il 2° vettore di base di \mathbb{R} . Allora $\mathbb{Q} \cap \mathbb{Q} = \mathbb{Q}$

4 sottospazi della decomposizione di Kalman:

$$X_1 = \mathbb{R} \cap \mathbb{Q} = \mathbb{Q}$$

$$X_2: X_1 \oplus X_2 = \mathbb{R}$$

$$X_2 = \text{span} \left\{ \begin{pmatrix} 0 \\ 1 \\ 0 \\ 0 \end{pmatrix} \right\} \quad \text{non unico!}$$

$$X_3: X_1 \oplus X_3 = \mathbb{Q}$$

$$X_3 = \{0\}$$

$$X_4: X_1 \oplus \dots \oplus X_4 = \mathbb{R}^4$$

$$X_4 = \text{span} \left\{ \begin{pmatrix} 1 \\ 0 \\ 0 \\ 0 \end{pmatrix} \right\} \quad \text{anche esso non unico.}$$

Verifichiamo ora le proprietà strutturali di

$$e_1 = \begin{pmatrix} 1 \\ 0 \\ 0 \\ 0 \end{pmatrix}, e_2 = \begin{pmatrix} 0 \\ 1 \\ 0 \\ 0 \end{pmatrix}, e_3 = \begin{pmatrix} 0 \\ 0 \\ 1 \\ 0 \end{pmatrix}, e_4 = \begin{pmatrix} 0 \\ 0 \\ 0 \\ 1 \end{pmatrix}$$

Controllando, per ognuno di essi, l'appartenenza a \mathbb{R} e \mathbb{Q}

$$e_1 \notin \mathbb{R} \quad e_1 \notin \mathbb{Q} \quad \Rightarrow \text{non raggiungibile, osservabile}$$

$$e_2 \in \mathbb{R} \quad e_2 \notin \mathbb{Q} \quad \Rightarrow \text{raggiungibile, osservabile}$$

$$e_3 \notin \mathbb{R} \quad e_3 \notin \mathbb{Q} \quad \Rightarrow \text{non raggiungibile, osservabile}$$

$$e_4 \in \mathbb{R} \quad e_4 \in \mathbb{Q} \quad \Rightarrow \text{raggiungibile, non osservabile}$$

Problema 5

Abbiamo il sistema non lineare ,

$$\begin{cases} \dot{x}_1 = kx_1 - \frac{1}{4}x_1x_2^2 \\ \dot{x}_2 = kx_1x_2^3 - 4x_2 \end{cases}$$

L'origine è l'elemento d'equilibrio per cui - sostituendo $x_1=0$
 $x_2=0$

otteniamo $\dot{x}_1=0$
 $\dot{x}_2=0$, condizioni d'equilibrio .

Studiamo la stabilità con il metodo della linearizzazione
ottenuto ad $x_e = (0,0)$:

$$J(x) \Big|_{x_e} = \begin{bmatrix} \frac{\partial f_1}{\partial x_1} & \frac{\partial f_1}{\partial x_2} \\ \frac{\partial f_2}{\partial x_1} & \frac{\partial f_2}{\partial x_2} \end{bmatrix} \Big|_{x_e} = \begin{bmatrix} k - \frac{1}{4}x_2^2 & -\frac{1}{2}x_1x_2 \\ kx_2^3 & kx_1 - 4 \end{bmatrix} \Big|_{(0,0)} = \begin{bmatrix} k & 0 \\ 0 & -4 \end{bmatrix}$$

$J(x_e)$ ha i seguenti autovalori : $k, -4$.

Quindi , se $k > 0$ $\Rightarrow J(x_e)$ ha un autovalore a parte reale positiva $\Rightarrow x_e$
è INSTABILE.

se $k < 0$ $\Rightarrow J(x_e)$ ha due autovalori a parte reale negativa $\Rightarrow x_e$
è localmente asintoticamente stabile

se $k = 0$ $\Rightarrow J(x_e)$ ha un autovalore a parte reale negativa, ma
anche un autovalore a parte reale nulla \Rightarrow CASO "CRITICO"

Discutiamo il caso critico sostituendo $k=0$ nelle equazioni del sistema

Per $K=0$ $\left\{ \begin{array}{l} \dot{x}_1 = -\frac{1}{4} x_1 x_2^2 \\ \dot{x}_2 = -4x_2 \end{array} \right.$ che è ancora un sistema
non lineare.

Proviamo a determinare la stabilità dell'origine con il metodo diretto di Lyapunov, con la funzione quadratica $V(x) = \frac{\alpha}{2} x_1^2 + \frac{1}{2} x_2^2$ che è definita positiva $\forall \alpha > 0$.

$$\dot{V}(x) = \frac{dV}{dx} \dot{x}(t) = \begin{bmatrix} \alpha x_1 & \vdots & x_2 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} -\frac{1}{4} x_1 x_2^2 \\ \dots \\ -4x_2 \end{bmatrix} = -\frac{\alpha}{4} x_1^2 x_2^2 - 4x_2^2$$

$< 0 \quad \forall \alpha > 0$

$\dot{V}(x)$ è SEMIDEFINITA NEGATIVA per ogni scelta di $\alpha > 0$.

poiché $\dot{V}(x)$ si annulla quando $x \in X_e$, usiamo anche negli altri punti della parte $\bar{X} = \begin{pmatrix} x_1 \\ x_2 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} \beta \\ 0 \end{pmatrix}$, $\beta \in \mathbb{R}$.

Di conseguenza per $K=0$ X_e è SEMPLICEMENTE STABILE.