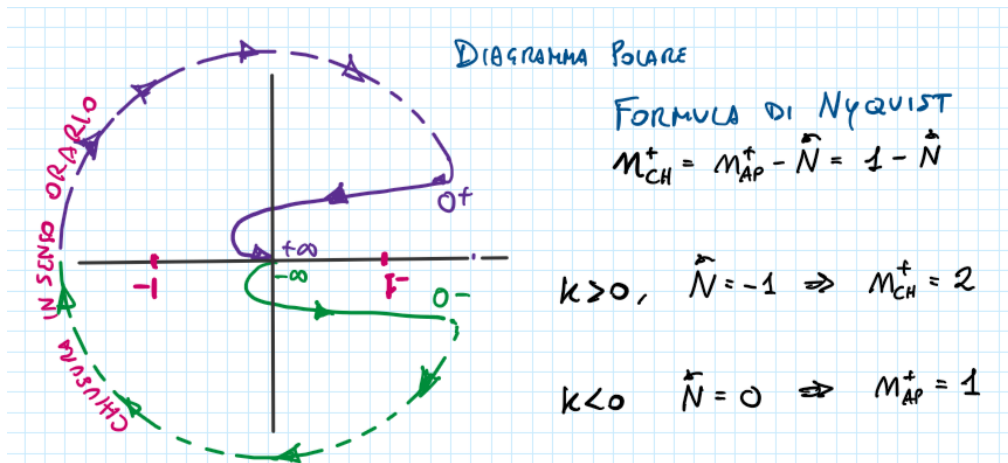
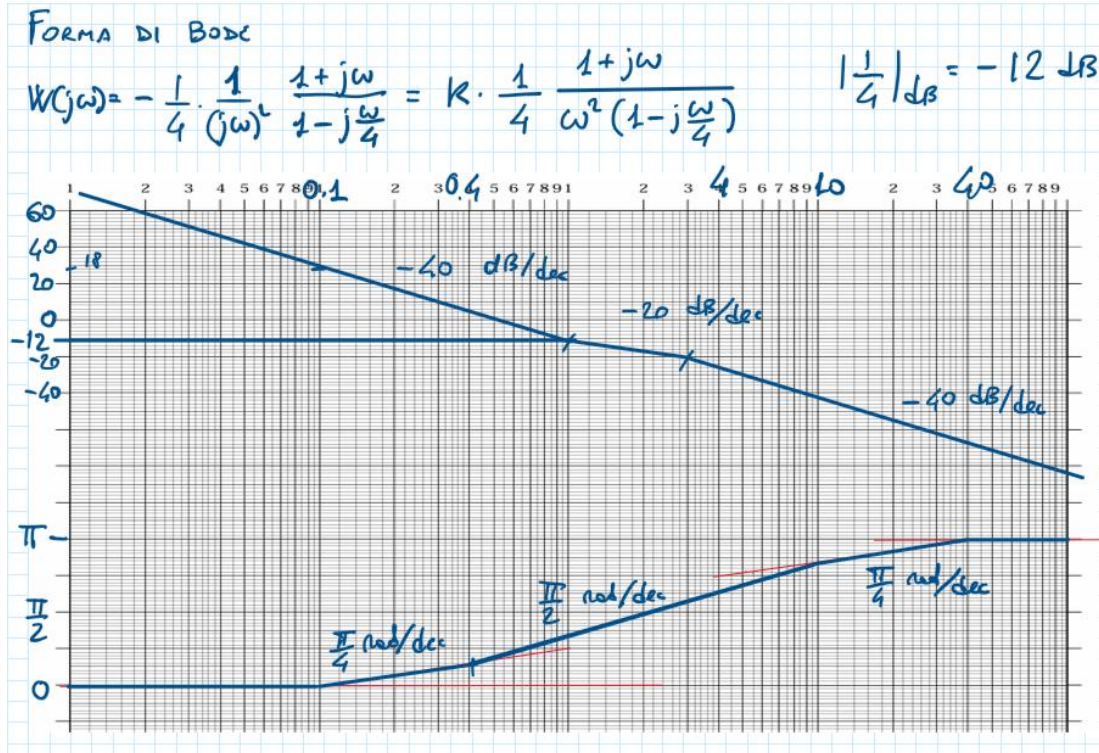


Bozza Soluzioni compito Teoria dei Sistemi del 02-07-2026

Problema 1. (8 punti) Si consideri un sistema di controllo a feedback unitario, caratterizzato dalla seguente funzione di trasferimento in catena diretta

$$W(s) = \frac{K(s+1)}{s^2(s-4)}$$

1. Se ne disegnano i diagrammi di Bode e il diagramma polare per $K = 1$
2. Si calcoli il numero di poli a parte reale positiva della funzione di trasferimento a ciclo chiuso al variare di $K \in (-\infty, \infty)$ utilizzando sia il criterio di Nyquist che il criterio di Routh.



• **ROUTH**

$$P_{CH}(s) = s^3 - 4s^2 + ks + k$$

3	1	k	
2	-4	k	
1	$\frac{5}{4}k$		$\leftarrow c_1 = \frac{k+4k}{4} = \frac{5}{4}k$
0	k		

		0	$\rightarrow k$
1	+	+	
-4	-	-	
$\frac{5}{4}k$	-	+	
k	-	+	
$M_{CH}^+ = \text{VAR}$	1	2	
	$k < 0$	$k > 0$	

Problema 2. (6 punti) Si considerino un sistema a tempo continuo e uno a tempo discreto, caratterizzati dalla stessa matrice A , matrice 2×2 a elementi reali ($A \in \mathbb{R}^{2 \times 2}$)

$$\dot{x}(t) = Ax(t), \quad x(k+1) = Ax(k).$$

Della matrice A si conosce la seguente coppia autovalore/autovettore destro: $\lambda_1 = -1 + j$, $r_1 = \begin{bmatrix} j \\ -2 \end{bmatrix}$.

1. Si calcolino la matrice A , e le matrici di transizione $\Phi(k) = A^k$ e $\Phi(t) = e^{At}$ dei due sistemi;
2. Si discuta la stabilità dei modi naturali dei due sistemi.

$$\lambda_1 = -1 + j \Rightarrow \lambda_2 = \lambda_1^* = -1 - j, \quad r_1 = \begin{bmatrix} j \\ -2 \end{bmatrix} \Rightarrow r_2 = r_1^* = \begin{bmatrix} -j \\ -2 \end{bmatrix}$$

$$R = \begin{bmatrix} j & -j \\ -2 & -2 \end{bmatrix} \quad |R| = -2j - 2j = -4j \Rightarrow L = R^{-1} = \frac{j}{4} \begin{bmatrix} -2 & j \\ 2 & j \end{bmatrix}$$

$$\lambda_1 = -1 + j, \quad r_1 = \begin{bmatrix} j \\ -2 \end{bmatrix} \quad e_1^T = \frac{1}{4} [-2j \quad -1]$$

$$\lambda_2 = -1 - j, \quad r_2 = \begin{bmatrix} -j \\ -2 \end{bmatrix} \quad e_2^T = \frac{1}{4} [2j \quad -1]$$

$$A = \lambda_1 r_1 e_1^T + \lambda_2 r_2 e_2^T = 2 \operatorname{Re}(\lambda_1 r_1 e_1^T)$$

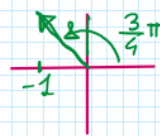
$$A^k = \lambda_1^k r_1 e_1^T + \lambda_2^k r_2 e_2^T = 2 \operatorname{Re}(\lambda_1^k r_1 e_1^T)$$

$$r_1 e_1^T = \begin{bmatrix} j \\ -2 \end{bmatrix} \cdot [-2j \quad -1] \cdot \frac{1}{4} = \begin{bmatrix} 2 & -j \\ 4j & 2 \end{bmatrix} \cdot \frac{1}{4}$$

$$A = 2 \operatorname{Re}(\lambda_1 r_1 e_1^T) = \frac{2}{4} \operatorname{Re}((-1+j) \begin{bmatrix} 2 & -j \\ 4j & 2 \end{bmatrix})$$

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

$$A^k = 2 \operatorname{Re}(\lambda_1^k r_1 e_1^T)$$

$|\lambda_1| = \sqrt{2}$
 $\langle \lambda_1 \rangle = \langle -1 + j \rangle = \frac{3}{4}\pi$

(ANCHE)
 $\langle -1 + j \rangle = \arctan(-1) + \pi$
 $= -\frac{\pi}{4} + \pi = \frac{3}{4}\pi$
 $\lambda_1^k = |\lambda_1|^k \cdot e^{j\omega_1 k} = 2^{\frac{k}{2}} \cdot e^{j\frac{3}{4}\pi k}$
 $\langle \lambda_1 \rangle = \omega_1 = \langle -1 + j \rangle = \frac{3}{4}\pi$
 $|\lambda_1| = \sqrt{2} = 2^{\frac{1}{2}}$

$$= 2 \operatorname{Re} \left(2^{\frac{k}{2}} \left(\cos \frac{3}{4}\pi k + j \sin \frac{3}{4}\pi k \right) \begin{bmatrix} 2 & -j \\ 4j & 2 \end{bmatrix} \frac{1}{4} \right)$$

$$A^k = \frac{1}{2} 2^{\frac{k}{2}} \begin{bmatrix} 2 \cos \frac{3}{4}\pi k & \sin \frac{3}{4}\pi k \\ -4 \sin \frac{3}{4}\pi k & 2 \cos \frac{3}{4}\pi k \end{bmatrix}$$

$$A^k = 2^{\frac{k}{2}} \begin{bmatrix} \cos \frac{3}{4}\pi k & \frac{1}{2} \sin \frac{3}{4}\pi k \\ -2 \sin \frac{3}{4}\pi k & \cos \frac{3}{4}\pi k \end{bmatrix} \quad \text{Impossibile a T. Discuso}$$

$$|\lambda_1| = \sqrt{2} > 1$$

$$e^{At} = 2 \operatorname{Re}(e^{\lambda_1 t} r_1 e_1^T) = 2 \operatorname{Re} \left(e^{-t} \cdot e^{jt} \cdot \begin{bmatrix} 2 & -j \\ 4j & 2 \end{bmatrix} \frac{1}{4} \right)$$

$$= \frac{1}{2} e^{-t} \operatorname{Re} \left((\cos t + j \sin t) \begin{bmatrix} 2 & -j \\ 4j & 2 \end{bmatrix} \right)$$

$$= e^{-t} \begin{bmatrix} \cos t & \frac{1}{2} \sin t \\ -2 \sin t & \cos t \end{bmatrix} \quad \begin{array}{l} \text{Asintoticamente} \\ \text{Stabile a T. Continuo} \\ \operatorname{Re}(\lambda_1) = -1 < 0 \end{array}$$

Problema 3 (6 punti)

Si dato un sistema a tempo continuo, con ingresso e uscita scalari, caratterizzato dalla seguente risposta impulsiva

$$w(t) = 2e^{-t} - 2e^{-4t}$$

1. Si calcolino la risposta forzata e la risposta armonica all'ingresso $u(t) = \cos(t)$.
2. Si calcoli la pulsazione ω^* alla quale la risposta armonica risulti sfasata di $\pi/2$ in ritardo rispetto alla fase della sinusoide in ingresso
(suggerimento: per rispondere al quesito 2 si analizzino la parte reale e la parte immaginaria della funzione di trasferimento $W(j\omega)$).

$$w(t) = 2e^{-t} - 2e^{-4t} \rightarrow W(s) = 2 \left(\frac{1}{s+1} - \frac{1}{s+4} \right) = 2 \frac{(s+4) - (s+1)}{(s+1)(s+4)}$$

$$W(s) = \frac{6}{(s+1)(s+4)}, \quad u(t) = \cos(t) \rightarrow U(s) = \frac{s}{s^2+1}$$

$$Y(s) = \frac{6s}{(s+1)(s+4)(s^2+1)} = \frac{6s}{(s+1)(s+4)(s-j)(s+j)} = \frac{R_1}{s+1} + \frac{R_2}{s+4} + \frac{R_u}{s-j} + \frac{R_u^*}{s+j}$$

$$R_1 = \left. \frac{6s}{(s+4)(s^2+1)} \right|_{s=-1} = \frac{6(-1)}{3 \cdot 2} = -1,$$

$$R_u = \frac{6j}{(j+1)(j+4)2j} = W(j) \cdot \frac{1}{2}$$

$$R_2 = \left. \frac{6s}{(s+1)(s^2+1)} \right|_{s=-4} = \frac{6(-4)}{-3 \cdot 17} = \frac{8}{17}$$

$$R_u^* = \frac{6(-j)}{(-j+1)(-j+4)(-2j)} = W(j)^* \cdot \frac{1}{2}$$

$$y(t) = -e^{-t} + \frac{8}{17}e^{-4t} + \left(\frac{W(j)}{2j} \right) e^{jt} + \left(\frac{W(j)^*}{2j} \right) e^{-jt}$$

RISPOSTA ARMONICA

$$2 \operatorname{Re} \left(\frac{W(j)}{2j} e^{jt} \right) = 2 \operatorname{Re} \left(\frac{W(j)}{2} e^{jt} \right) = \frac{2}{2} \operatorname{Re} (|W(j)| e^{j(t + \angle W(j))})$$

$$= |W(j)| \cdot \cos(t + \angle W(j))$$

$$|W(j)| = \frac{6}{|j+1||j+4|} = \frac{6}{\sqrt{2} \cdot \sqrt{17}}, \quad \angle W(j) = -\arctan(1) - \arctan\left(\frac{1}{4}\right) = -\frac{\pi}{4} - \arctan\left(\frac{1}{4}\right)$$

Quesito 2 : $W(j\omega) = \frac{6}{(1+j\omega)(4+j\omega)} = \frac{6(1-j\omega)(4-j\omega)}{(1+1)(16+1)}$

$$W(j\omega) = \frac{3}{17} \cdot (4 - \omega^2 - j\omega(4+1)) = \frac{3}{17} (4 - \omega^2 - j5\omega)$$

$$\angle W(j\omega) = -\frac{\pi}{2} \Leftrightarrow \operatorname{Re}(W(j\omega)) = 0 \text{ AND } \operatorname{Im}(W(j\omega)) < 0$$

$$4 - \omega^2 = 0 \Rightarrow \omega = 2 \Rightarrow W(j2) = -j \frac{30}{17} \Rightarrow \operatorname{Im}(W(j2)) = -\frac{30}{17} < 0$$

$$\boxed{\omega^* = 2}$$

Problema 4. (6 punti) Si consideri il sistema lineare e stazionario a tempo discreto

$$x(t+1) = Ax(t) + Bu(t) \quad \text{dove} \quad A = \begin{bmatrix} 1 & 0 & -1 & 1 \\ 0 & 0 & 0 & 0 \\ -1 & 0 & 1 & -1 \\ 1 & 0 & 1 & 0 \end{bmatrix} \quad B = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} \quad C = [0 \ 0 \ 1 \ 1]$$

$$y(t) = Cx(t),$$

1. Si trovino delle basi per lo spazio degli stati raggiungibili e per lo spazio degli stati inosservabili;
2. Si individuino i 4 sottospazi \mathcal{X}_1 , \mathcal{X}_2 , \mathcal{X}_3 e \mathcal{X}_4 della decomposizione strutturale di Kalman;
3. Si riporti la definizione di *stato raggiungibile*;
4. Si calcoli una possibile sequenza di ingresso $u(t)$ che porti il sistema dallo stato iniziale $x_0 = 0$ allo stato finale $\bar{x}_A = [1 \ 0 \ -1 \ 1]$.
5. Si calcoli una possibile sequenza di ingresso $u(t)$ che porti il sistema dallo stato iniziale $x_0 = 0$ allo stato finale $\bar{x}_B = [1 \ 1 \ 0 \ 0]$.

$$P_4 = \begin{bmatrix} B & AB & A^2B & A^3B \\ 0 & 1 & 2 & 4 \\ 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & -1 & -2 & -4 \\ 1 & 0 & 0 & 0 \end{bmatrix} \quad \text{RANK}(P_4) = 2 \leftrightarrow \text{SOLO } B \text{ e } AB \text{ sono linearmente indipendenti}$$

$$A^2B = 2 \cdot AB, \quad A^3B = 4 \cdot AB$$

$$\Rightarrow \mathcal{R} = \text{Im}(P_4) = \text{span} \left(\begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix}, \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \\ -1 \\ 0 \end{bmatrix} \right)$$

$$Q_4 = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 1 & 1 \\ 0 & 0 & 2 & -1 \\ -3 & 0 & 1 & -2 \\ -6 & 0 & 2 & -4 \end{bmatrix} \begin{matrix} C \\ CA \\ CA^2 \\ CA^3 \end{matrix} \quad \text{rank}(Q_4) = 3 \quad \dim(\mathcal{N}(Q_4)) = 4 - 3 = 1$$

la colonna 2 \downarrow zero

$$\Rightarrow \mathcal{J} = \mathcal{N}(Q_4) = \text{span} \left(\begin{bmatrix} 0 \\ 1 \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix} \right)$$

$$\mathcal{X}_1 = \mathcal{R} \cap \mathcal{J} = \{\emptyset\}$$

$$\mathcal{X}_2 = \mathcal{R} = \text{span} \left(\begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix}, \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \\ -1 \\ 0 \end{bmatrix} \right) \Rightarrow \mathcal{X}_4 = \text{span}(u_4)$$

$$\mathcal{X}_3 = \mathcal{J} = \text{span} \left(\begin{bmatrix} 0 \\ 1 \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix} \right)$$

u_4 : qualsiasi vettore indipendente dai vettori che generano \mathcal{R} e \mathcal{J}

ad esempio $u_4 = \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix}$

check $T = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & 1 \\ 0 & 0 & 1 & 0 \\ 0 & -1 & 0 & 0 \\ 1 & 0 & 0 & 0 \end{bmatrix} \leftarrow \text{MATRICE TRIANGOLARE} \Rightarrow \text{NON SINGOLARE}$

3. VEDERE SUGLI APPUNTI LA DEFINIZIONE DI STATO RAGGIUNGIBILE

QUESITI 4 e 5.

Poiché $n=4$, se uno stato è raggiungibile può essere raggiunto in 4 passi

(in realtà bastano 2 passi perché $\text{rank}(P_2)=2$)

$$\begin{aligned} X(4) &= B u(3) + AB u(2) + A^2 B u(1) + A^3 B u(0) \\ &= [B \ AB \ A^2 B \ A^3 B] \begin{bmatrix} u(3) \\ u(2) \\ u(1) \\ u(0) \end{bmatrix} \end{aligned}$$

Pongo $X(4) = \bar{X}_A$

$$\bar{X}_A = \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \\ -1 \\ 1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 2 & 4 \\ 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & -1 & -2 & -4 \\ 1 & 0 & 0 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} u(3) \\ u(2) \\ u(1) \\ u(0) \end{bmatrix} \Rightarrow \begin{aligned} u(3) &= 1 \\ u(2) &= 1 \\ u(1) &= 0 \\ u(0) &= 0 \end{aligned}$$

Pongo $X(4) = \bar{X}_B = [1 \ 1 \ 0 \ 0]^T$;

ATTENZIONE $\bar{X}_B \notin \text{Im}(P_2)$: NON RAGGIUNGIBILE
NON ESISTE ALCUNA SEQUENZA $u(i)$ CHE PORTA
LO STATO DA $x_0=0$ a \bar{X}_B

Problema 5. (6 punti) Sia dato il sistema

$$\begin{cases} \dot{x}_1(t) = (k^2 - 1)x_1(t) + 3k x_1^3(t) \\ \dot{x}_2(t) = k x_2(t) - x_2(t)x_1^2(t) \end{cases}$$

- Si studi la stabilità del punto di equilibrio $x_e = (0, 0)$ al variare del parametro $k \in (-\infty, \infty)$ usando il metodo della linearizzazione attorno al punto di equilibrio e, se necessario, usando il secondo metodo di Lyapunov, utilizzando una funzione quadratica.
- (Facoltativo): si studi la presenza di eventuali altri punti di equilibrio del sistema.

$$f(x, k) = \begin{bmatrix} (k^2 - 1)x_1 + 3k x_1^3 \\ k x_2 - x_2 x_1^2 \end{bmatrix} \Rightarrow \frac{df}{dx} = \begin{bmatrix} k^2 - 1 & 9k x_1^2 \\ -2x_1 x_2 & k \end{bmatrix}$$

$$\left. \frac{df}{dx} \right|_{x_e=0} = \begin{bmatrix} k^2 - 1 & 0 \\ 0 & k \end{bmatrix} \quad \Delta \text{ autovalori} \quad \begin{matrix} \lambda_1 = k^2 - 1 \\ \lambda_2 = k \end{matrix}$$

Stabile o asintotica se $(\lambda_1 < 0) \text{ AND } (\lambda_2 < 0)$
 INSTABILITÀ se $(\lambda_1 > 0) \text{ OR } (\lambda_2 > 0)$

$$\lambda_1 = k^2 - 1 \Leftrightarrow \lambda_1 < 0 \Leftrightarrow k \in (-1, 1)$$

$$\lambda_2 = k \Leftrightarrow \lambda_2 < 0 \Leftrightarrow k \in (-\infty, 0)$$

$$\left[k^2 - 1 \Rightarrow \begin{matrix} + & - & + \\ -1 & & 1 \end{matrix} \text{ ovvero } k^2 - 1 < 0 \Leftrightarrow |k| < 1 \Leftrightarrow k \in (-1, 1) \right]$$

$$\underline{\text{A.S.}}: (\lambda_1 < 0) \text{ AND } (\lambda_2 < 0) \Leftrightarrow k \in (-1, 0)$$

$$\underline{\text{INSTABILITÀ}}: (\lambda_1 > 0) \text{ OR } (\lambda_2 > 0) \Leftrightarrow k \in (-\infty, -1) \cup (0, +\infty)$$

2 CASI CRITICI $k=0$ e $k=-1$

$$V = \frac{1}{2} x_1^2 + \frac{\alpha}{2} x_2^2, \quad \alpha > 0 \Rightarrow \dot{V}(x) = \frac{df}{dx} \cdot f(x) = [x_1 \quad \alpha x_2] \cdot f(x)$$

$$\text{CASO } k=0 \quad f(x, 0) = \begin{bmatrix} -x_1 \\ -x_2 x_1^2 \end{bmatrix} \Rightarrow \dot{V}(x) = [x_1 \quad \alpha x_2] \begin{bmatrix} -x_1 \\ -x_2 x_1^2 \end{bmatrix} = -x_1^2 - \alpha x_2^2 x_1^2 \leq 0$$

SEMI DEF NEG, $\forall \alpha > 0$
 x_e S.S.

$$\text{CASO } k=-1 \quad f(x, -1) = \begin{bmatrix} -3x_1^3 \\ -x_2 - x_2 x_1^2 \end{bmatrix} \Rightarrow \dot{V}(x) = [x_1 \quad \alpha x_2] \begin{bmatrix} -3x_1^3 \\ -x_2 - x_2 x_1^2 \end{bmatrix} = -3x_1^4 - \alpha x_2^2 - \alpha x_2^2 x_1^2 < 0$$

DEF. NEG.
 x_e A.S.

Risultato finale

A.S. per $k \in [-1, 0)$

$x_e = 0$ S.S. per $k=0$

Instabile per $k \in (-\infty, -1) \cup (0, +\infty)$

CALCOLO DI ALTRI POSSIBILI PUNTI DI EQUILIBRIO

$$f(x, k) = \begin{bmatrix} (k^2 - 1)x_1 + 3kx_1^3 \\ kx_2 - x_2x_1^2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \end{bmatrix}$$

Seconda equazione

$$x_2(k - x_1^2) = 0 \Rightarrow x_1 = \pm\sqrt{k}, \forall x_2, \text{ oppure } x_2 = 0, \forall x_1$$

Prima equazione

$$x_1((k^2 - 1) + 3kx_1^2) = 0 \Rightarrow k^2 - 1 + 3k \cdot k = 0 \Rightarrow 4k^2 - 1 = 0 \quad k = \pm \frac{1}{2}$$

Punti di equilibrio esterni

$$\text{solo per } k = \pm \frac{1}{2} \Rightarrow \begin{cases} x_{e1} = (\frac{1}{\sqrt{2}}, x_2) \\ x_{e2} = (-\frac{1}{\sqrt{2}}, x_2) \end{cases} \forall x_2$$

$$\text{Se } x_2 = 0, x_1: \quad x_1((k^2 - 1) + 3kx_1^2) = 0 \quad \begin{cases} x_1 = 0 \\ x_1 = \pm \sqrt{-\frac{k^2 - 1}{3k}} \end{cases}$$

Per tutti $k: \frac{1 - k^2}{3k} > 0$

Ho due punti di equilibrio

$$x_{e1} = \left(\sqrt{\frac{1 - k^2}{3k}}, 0 \right) \text{ e } x_{e2} = \left(-\sqrt{\frac{1 - k^2}{3k}}, 0 \right) \text{ per } k \in \left[\frac{-3 - \sqrt{13}}{2}, \frac{-3 + \sqrt{13}}{2} \right]$$

$$\left[\begin{array}{l} \text{Sol per } 1 - k^2 > 3k \Rightarrow -k^2 - 3k + 1 > 0 \\ k_{1,2} = -\frac{3}{2} \pm \sqrt{\frac{9 + 4}{4}} = \frac{-3 \pm \sqrt{13}}{2} \end{array} \right]$$
