

# **Stabilitatea intrare-ieşire**

P. Dobra

Date

# 1 Pasivitate

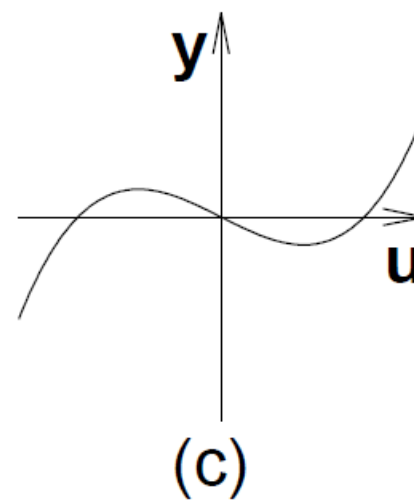
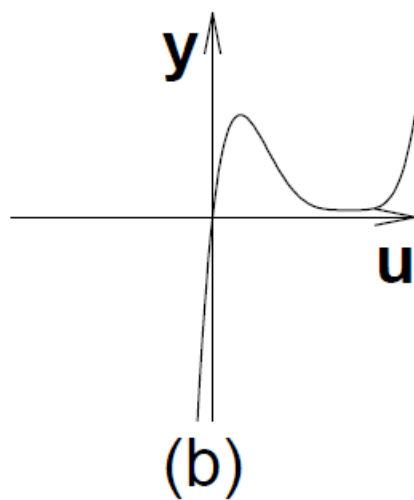
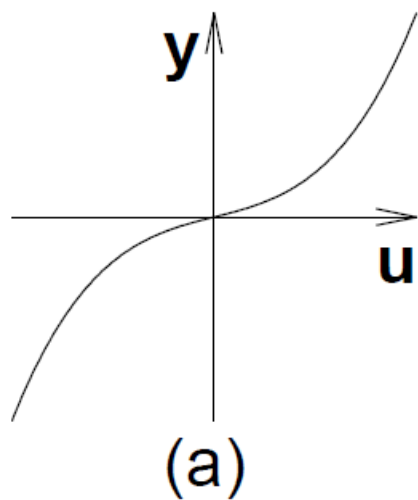
## 1.1 Funcţii fără memorie

$$\mathbf{y} = \mathbf{h}(t, \mathbf{u}) = \begin{pmatrix} h_1(t, \mathbf{u}) \\ h_2(t, \mathbf{u}) \\ \vdots \\ h_{n_y}(t, \mathbf{u}) \end{pmatrix}$$

$$\text{puterea de intrare} = \sum_{k=1}^{n_y} u_k y_k = \mathbf{u}^T \mathbf{y}$$

*Definition 1*  $\mathbf{y} = \mathbf{h}(t, \mathbf{u})$  este

- pasivă dacă  $\mathbf{u}^T \mathbf{y} \geq 0$
- fără pierderi dacă  $\mathbf{u}^T \mathbf{y} = 0$
- intrarea strict pasivă dacă  $\mathbf{u}^T \mathbf{y} \geq \mathbf{u}^T \boldsymbol{\varphi}(\mathbf{u})$  pentru o anumită funcţie  $\boldsymbol{\varphi}$  unde  $\mathbf{u}^T \boldsymbol{\varphi}(\mathbf{u}) > 0, (\forall) \mathbf{u} \neq \mathbf{0}$
- ieşire strict pasivă dacă  $\mathbf{u}^T \mathbf{y} \geq \mathbf{y}^T \boldsymbol{\rho}(\mathbf{y})$  pentru o anumită funcţie  $\boldsymbol{\rho}$  unde  $\mathbf{y}^T \boldsymbol{\rho}(\mathbf{y}) > 0, (\forall) \mathbf{y} \neq \mathbf{0}$

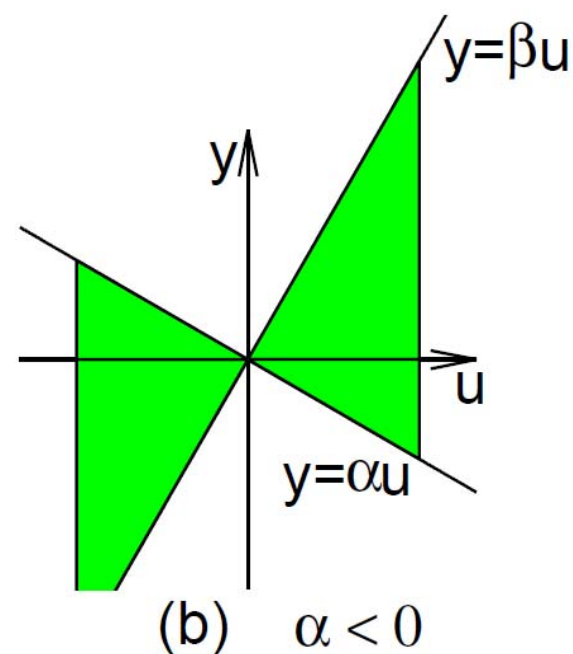
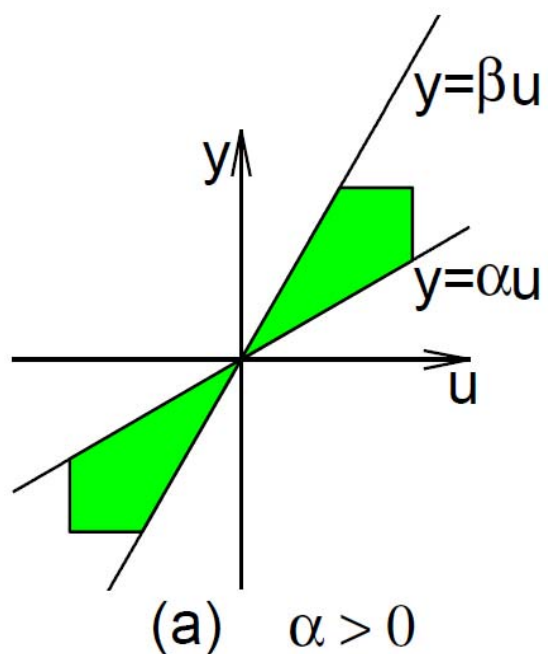


1. Funcții fără memorie: (a) & (b) pasive; (c) nepasivă

## 1.2 Neliniaritate de tip sector

$h$  aparține sectorului  $[\alpha, \beta]$  ( $h \in [\alpha, \beta]$ ) dacă

$$\alpha u^2 \leq uh(t, u) \leq \beta u^2 \Leftrightarrow [h(t, u) - \alpha u] [h(t, u) - \beta u] \leq 0$$



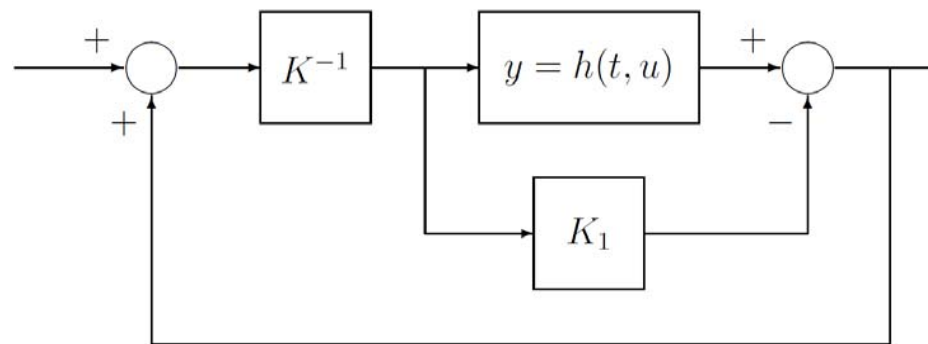
2. Neliniarități de tip sector

**Definition 2** O funcție fără memorie  $h(t, u)$  se spune că aparține sectorului

- $[0, \infty]$  dacă  $u^T h(t, u) \geq 0$
- $[K_1, \infty]$  dacă  $u^T [h(t, u) - K_1 u] \geq 0$
- $[0, K_2]$  cu  $K_2 = K_2^T > 0$  dacă  $h^T(t, u)[h(t, u) - K_2 u] \leq 0$
- $[K_1, K_2]$  cu  $K = K_2 - K_1 = K^T > 0$  dacă  $[h(t, u) - K_1 u]^T [h(t, u) - K_2 u] \leq 0$

O funcție în sector  $[K_1, K_2]$  poate fi transformată într-o funcție în sector  $[0, \infty]$  printr-un "FeedForward (FF) și o reacție de la ieșire (FDBK).

$$[K_1, K_2] \xrightarrow{FF} [0, K] \xrightarrow{K^{-1}} [0, I] \xrightarrow{FDBK} [0, \infty]$$



3.Transformarea unei funcții din sectorul  $[K_1, K_2]$  în sector  $[0, \infty]$

## 1.3 Modele în spațiul stărilor

*Definition 3 Sistemul*

$$\dot{x} = f(x, u), \quad y = h(x, u)$$

este *pasiv* dacă există o funcție continuă, diferențiabilă, pozitiv semidefinită  $V(x)$  (*funcția de stocare*) astfel încât

$$u^T y \geq \dot{V} = \frac{\partial V}{\partial x} f(x, u), \quad (\forall) (x, u)$$

Mai mult, este

- fără pierderi dacă  $u^T y = \dot{V}$
- intrarea strict pasivă dacă  $u^T y \geq \dot{V} + u^T \varphi(u)$  pentru o anumită funcție  $\varphi$  unde  $u^T \varphi(u) > 0, (\forall) u \neq 0$
- ieșire strict pasivă dacă  $u^T y \geq \dot{V} + y^T \rho(y)$  pentru o anumită funcție  $\rho$  unde  $y^T \rho(y) > 0, (\forall) y \neq 0$
- strict pasivă dacă  $u^T y \geq \dot{V} + \psi(x)$  pentru o anumită funcție pozitiv definită  $\psi$

*Example 1*

a)

$$\dot{x} = u, \quad y = x; \quad V(x) = \frac{1}{2}x^2 \Rightarrow uy = \dot{V} \Rightarrow \textit{fără pierderi}$$

b<sub>1</sub>)

$$\begin{aligned} \dot{x} &= u, \quad y = x + h(x), \quad h \in [0, \infty) \\ V(x) &= \frac{1}{2}x^2 \Rightarrow uy = \dot{V} + uh(u) \Rightarrow \textit{pasiv} \end{aligned}$$

b<sub>2</sub>)

$$h \in [0, \infty) \Rightarrow uh(u) > 0, \quad (\forall) u \neq 0 \Rightarrow \textit{intrare strict pasivă}$$

c<sub>1</sub>)

$$\begin{aligned} \dot{x} &= -h(x) + u, \quad y = x, \quad h \in [0, \infty) \\ V(x) &= \frac{1}{2}x^2 \Rightarrow uy = \dot{V} + yh(u) \Rightarrow \textit{pasiv} \end{aligned}$$

c<sub>2</sub>)

$$h \in (0, \infty) \Rightarrow yh(u) > 0, \quad (\forall) y \neq 0 \Rightarrow \textit{ieșire strict pasivă}$$

## Example 2

a)

$$\dot{x} = u, \quad y = h(x), \quad h \in [0, \infty)$$
$$V(x) = \int_0^x h(\sigma) d\sigma \Rightarrow \dot{V} = h(x) \dot{x} = yu \Rightarrow \textit{fără pierderi}$$

b)

$$a\dot{x} = -x + u, \quad y = h(x), \quad h \in [0, \infty)$$
$$V(x) = a \int_0^x h(\sigma) d\sigma \Rightarrow \dot{V} = h(x) (-x + u) = yu - xh(x)$$

b<sub>1</sub>)

$$yu = \dot{V} + xh(x) \Rightarrow \textit{pasiv}$$

b<sub>2</sub>)

$$h \in (0, \infty) \Rightarrow \textit{Strict pasiv}$$



## 2 Funcții de transfer real pozitive

*Definition 4* O matrice de transfer rațională  $G^{m \times m}(s)$  este real pozitivă dacă

- poli tuturor funcțiilor de transfer ale lui  $G(s)$  sunt în semiplanul complex stâng ( $\operatorname{Re} \{\hat{s}_k\} \leq 0$ ,  $(\forall) k$ )
- $(\forall) \omega \in \mathbb{R}$  pentru care  $j\omega$  nu este un pol al unei funcții de transfer  $G_{ij}(s)$ ,  $(\forall) i, j = \overline{1, m}$  matricea  $G(j\omega) + G^T(-j\omega)$  este pozitiv semidefinită
- orice pol pur imaginar  $j\omega$  al unei funcții de transfer  $G_{ij}(s)$ ,  $(\forall) i, j = \overline{1, m}$ , este un pol simplu și matricea reziduurilor  $\lim_{s \rightarrow j\omega} (s - j\omega)G(s)$  este Hermitian pozitiv semidefinită

$G(s)$  este real strict pozitivă dacă  $G(s - \varepsilon)$  este real pozitivă pentru  $(\forall) \varepsilon > 0$ .

### Cazul scalar (m=1)

$$G(j\omega) + G^T(-j\omega) = 2 \operatorname{Re} \{G(j\omega)\}$$

- $\operatorname{Re} \{G(j\omega)\}$  este o funcție uniformă în raport cu  $\omega$ .
- $\operatorname{Re} \{G(j\omega)\} \geq 0$ ,  $(\forall) \omega \in [0, \infty) \Leftrightarrow$  *locul de transfer* al lui  $G(j\omega)$  se află în semiplanul complex drept
- *Gradul relativ* al funcției de transfer este zero sau unul.

**Lemma 1** O matrice de transfer rațională  $G^{m \times m}(s)$  este real strict pozitivă dacă

**Definition 5** •  $G(s)$  este Hurwitz

- $G(j\omega) + G^T(-j\omega) > 0$ ,  $(\forall) \omega \in \mathbb{R}$  este pozitiv semidefinită
- $G(\infty) + G^T(\infty) > 0$  sau

$$\lim_{\omega \rightarrow \infty} \omega^{2(m-q)} \det (G(j\omega) + G^T(-j\omega)) > 0,$$

unde  $q = \text{rank} (G(\infty) + G^T(\infty))$ .

### Cazul scalar (m=1)

$G(s)$  este real strict pozitivă dacă și numai dacă

- $G(s)$  este Hurwitz.
- $\text{Re} \{G(j\omega)\} > 0$ ,  $(\forall) \omega \in [0, \infty)$ .
- $G(\infty) > 0$  sau  $\lim_{\omega \rightarrow \infty} \omega^2 \text{Re} \{G(j\omega)\} > 0$ .

## Lemma real pozitivă

Fie  $G(s) = C(sI - A)^{-1}B + D$ , unde  $(A, B)$  este controlabilă și  $(A, C)$  este observabilă.  $G(s)$  este *real pozitivă* dacă și numai dacă există matrice  $P = P^T > 0$ ,  $L$  și  $W$  astfel încât

$$\begin{aligned} PA + A^T P &= -L^T L \\ PB &= C^T - L^T W \\ W^T W &= D + D^T \end{aligned}$$

## Lemma Kalman-Yakubovich-Popov (real strict pozitivă)

Fie  $G(s) = C(sI - A)^{-1}B + D$ , unde  $(A, B)$  este controlabilă și  $(A, C)$  este observabilă.  $G(s)$  este *real strict pozitivă* dacă și numai dacă există matrice  $P = P^T > 0$ ,  $L$ ,  $W$  și  $\varepsilon > 0$  astfel încât

$$\begin{aligned} PA + A^T P &= -L^T L - \varepsilon P \\ PB &= C^T - L^T W \\ W^T W &= D + D^T \end{aligned}$$

**Lemma 2** *Sistemul LTI în forma minimală*

$$\dot{x} = Ax + Bu, \quad y = Cx + Du$$

este:

- pasiv dacă  $G(s)$  este real pozitivă;
- strict pasiv dacă  $G(s)$  este real strict pozitivă.

### 3 Conexiunea cu stabilitatea

În cazul în care sistemul

$$\dot{x} = f(x, u), \quad y = h(x, u)$$

este *pasiv* cu o funcție de stocare pozitiv definită  $V(x)$ , atunci originea lui  $\dot{x} = f(x, 0)$  este stabilă.

În cazul în care sistemul

$$\dot{x} = f(x, u), \quad y = h(x, u)$$

este *strict pasiv*, atunci originea lui  $\dot{x} = f(x, 0)$  este asimptotic stabil. Mai mult, dacă funcția de stocare este radial nemărginită, originea va fi *global asimptotic stabilă*.

## Sistemul

$$\dot{x} = f(x, u), \quad y = h(x, u)$$

este *zero observabil* dacă orice soluție a sistemului autonom  $\dot{x} = f(x, 0)$  nu este unică în spațiul  $S = \{h(x, 0) = 0\}$ , alta decât soluția identic nulă  $x(t) \equiv 0$ .

## Cazul sistemelor liniare

$$\dot{x} = Ax, \quad y = Cx$$

Observabilitatea perechi  $(A, C)$  este echivalentă cu

$$y(t) = Ce^{At}x(0) \equiv 0 \Leftrightarrow x(0) = 0 \Leftrightarrow x(t) \equiv 0.$$

În cazul în care sistemul

$$\dot{x} = f(x, u), \quad y = h(x, u)$$

are ieșirea strict pasivă și este *zero observabil*, atunci originea sistemului autonom  $\dot{x} = f(x, 0)$  este *asimptotic stabilă*. În plus, dacă funcția de stocare este *radial nemărginită* atunci originea va fi *global asimptotic stabilă*.

**Example 3**

$$\dot{x}_1 = x_2, \quad \dot{x}_2 = -ax_1^3 - kx_2 + u, \quad y = x_2, \quad a, k > 0$$

$$V(x) = \frac{1}{4}ax_1^4 + \frac{1}{2}x_2^2$$

$$\dot{V}(x) = ax_1^3x_2 + x_2(-ax_1^3 - kx_2 + u) = -ky^2 + yu$$

Sistemul are ieșirea strict pasivă

$$y(t) \equiv 0 \Leftrightarrow x_2(t) \equiv 0 \Rightarrow ax_1^3 \equiv 0 \Rightarrow x_1(t) \equiv 0$$

Sistem zero observabil.  $V$  este radial nemărginită. Originea sistemului autonom este GAS.

## 4 Stabilitatea u/y

**Modele de intrare-ieșire:**

$$y = Hu$$

$u(t)$  este o funcție continuă pe porțiuni și aparține unui spațiu liniar

- *Spațiul funcțiilor mărginite:*  $\sup_{t \geq 0} \|u(t)\| < \infty$
- *Spațiul funcțiilor pătratic-integrabile:*  $\int_0^\infty u^T(t)u(t)dt < \infty$

**Norma unui semnal  $\|u\|$ :**

- $\|u\| \geq 0$  și  $\|u\| = 0 \Leftrightarrow u = 0$
- $\|au\| = a\|u\|$  pentru  $(\forall) a > 0$
- Inegalitatea triunghiului:  $\|u_1 + u_2\| \leq \|u_1\| + \|u_2\|$

**Spațiul  $\mathcal{L}_p$ :**

- $\mathcal{L}_\infty$ :  $\|u\|_{\mathcal{L}_\infty} = \sup_{t \geq 0} \|u(t)\| < \infty$
- $\mathcal{L}_2$ :  $\|u\|_{\mathcal{L}_2} = \sqrt{\int_0^\infty u^T(t)u(t)dt} < \infty$
- $\mathcal{L}_p$ :  $\|u\|_{\mathcal{L}_p} = \left(\int_0^\infty \|u(t)\|^p dt\right)^{1/p} < \infty, 1 \leq p < \infty$

**Notatie  $\mathcal{L}_p^m$ :**  $p$  este tipul de  $p$ -normă folosit pentru a defini spațiul și  $m$  este dimensiunea lui  $u$

**Spațiul extins:**  $\mathcal{L}_e = \{u \mid u_\tau \in \mathcal{L}, (\forall) \tau \in [0, \infty)\}$

- $u_\tau$  este o trunchiere a lui  $u$ :  $u(t) = \begin{cases} u(t), & 0 \leq t \leq \tau \\ 0, & t > \tau \end{cases}$
- $\mathcal{L}_e$  este un spațiu liniar și  $\mathcal{L} \subset \mathcal{L}_e$

**Cauzalitatea:**  $H : \mathcal{L}_e^m \rightarrow \mathcal{L}_e^q$  este cauzală dacă valoarea ieșirii  $(Hu)(t)$  în orice moment  $t$  depinde numai de valori anterioare a intrării

$$(Hu)_\tau = (Hu_\tau)_\tau$$

*Definition 6* O funcție continuă scalară  $g(r)$ , definită pentru  $r \in [0, a)$  este funcția câștig dacă ea este nedecrescătoare și  $g(0) = 0$ .

Funcția de clasă  $K$  este o funcție câștig, dar nu și invers. Nefiind obligatoriu ca funcția câștig să fie strict crescătoare putem avea  $g = 0$  sau  $g(r) = \text{sat}(r)$ .

*Definition 7*  $H : \mathcal{L}_e^m \rightarrow \mathcal{L}_e^q$  este stabilă u/y ( $\mathcal{L}$  stabilă) dacă există o funcție câștig  $g$ , definită pe  $[0, \infty)$  și o constantă ne-negativă  $\beta$  astfel încât

$$\|(Hu)_\tau\|_{\mathcal{L}} \leq g(\|u_\tau\|_{\mathcal{L}}) + \beta, \quad (\forall) u \in \mathcal{L}_e^m \text{ și } \tau \in [0, \infty)$$

*Este stabilă u/y ( $\mathcal{L}$  stabilă) cu câștig mărginit (finit) dacă există constantele ne-negative  $\gamma$  și  $\beta$  astfel încât*

$$\|(Hu)_\tau\|_{\mathcal{L}} \leq \gamma \|u_\tau\|_{\mathcal{L}} + \beta, \quad (\forall) u \in \mathcal{L}_e^m \text{ și } \tau \in [0, \infty)$$

În acest caz, spunem că sistemul are câștigul  $\mathcal{L} \leq \gamma$ . Termenul  $\beta$  este inclus în definiție pentru sistemele la care  $Hu$  nu dispare la  $u = 0$ .

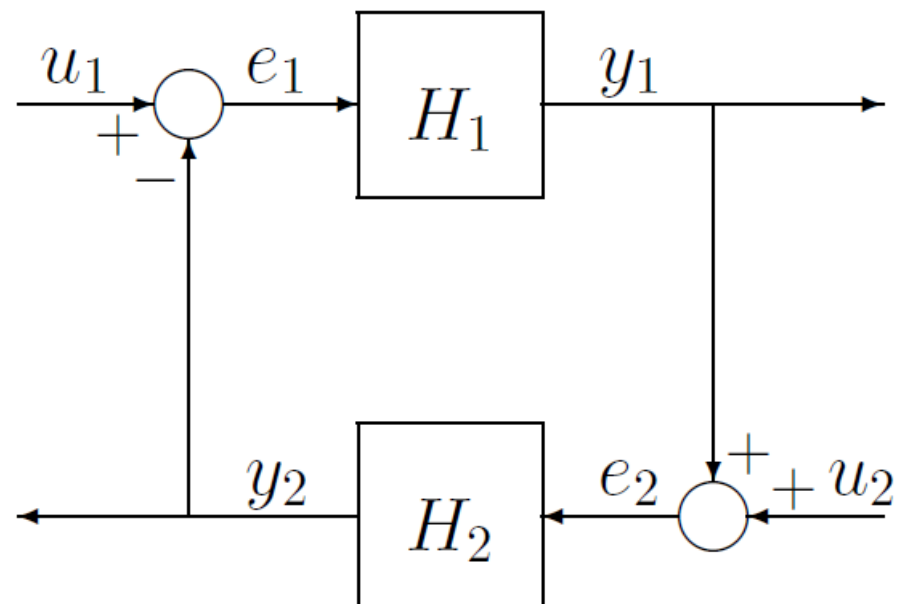


## 5 Stabilitatea u/y a modelelor de stare

$$\dot{x} = f(x, u), \quad y = h(x, u), \quad 0 = f(0, 0), \quad 0 = h(0, 0)$$

Cazul 1: Originea sistemului autonom este exponențial stabilă

## 6 Stabilitatea sistemelor cu reacție



4. Sistem cu reacție negativă

$$\dot{x}_i = f_i(x_i, e_i), \quad y_i = h_i(x_i, e_i), \quad i \in \{1, 2\}$$

## Teorema pasivității

*Theorem 1 Conexiunea cu reacție negativă a două sisteme pasive este pasivă.*

## Stabilitatea asimptotică

*Theorem 2 Se consideră conexiunea cu reacție a două sisteme dinamice. Când  $u = 0$ , originea sistemului închis este asimptotic stabil dacă una dintre următoarele condiții este îndeplinită:*

- *ambele componente ale conexiunii cu reacție sunt strict pasive;*
- *ambele componente ale conexiunii cu reacție sunt strict pasive și zero observabile;*
- *o componentă este strict pasivă, iar cealaltă este ieșire strict pasivă și zero observabilă.*

Dacă funcția de stocare pentru fiecare componentă este radial nemărginită, atunci originea este global asimptotic stabilă.

*Example 4*

$$H_1 \begin{cases} \dot{x}_1 = x_2 \\ \dot{x}_2 = -ax_1^3 - kx_2 + e_1 \\ y_1 = x_2 \end{cases} \quad H_2 \begin{cases} \dot{x}_3 = x_4 \\ \dot{x}_4 = -bx_3 - kx_4^3 + e_2 \\ y_2 = x_4 \end{cases}$$

$$a, b, k > 0$$

$$V_1 = \frac{1}{4}ax_1^4 + \frac{1}{2}x_2^2$$

$$\dot{V}_1 = ax_1^3x_2 - ax_1^3x_2 - kx_2^2 + x_2e_1 = -ky_1^2 + y_1e_1$$

$$\text{Cu } e_1 = 0, y_1(t) \equiv 0 \Leftrightarrow x_2(t) \equiv 0 \Rightarrow x_1(t) \equiv 0$$

*$H_1$  are ieșirea strict pasivă și zero observabilă*

$$V_2 = \frac{1}{2}bx_3^2 + \frac{1}{2}x_4^2$$

$$\dot{V}_2 = bx_3x_4 - bx_3x_4 - x_4^4 + x_4e_2 = -y_2^4 + y_2e_2$$

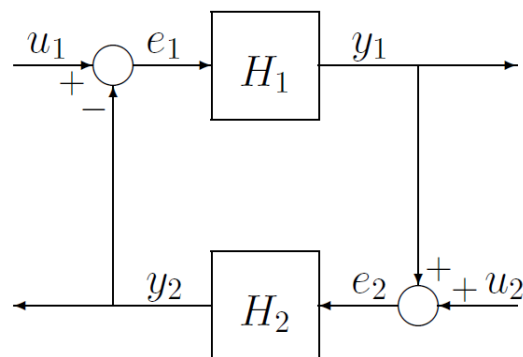
**Cu**  $e_2 = 0$ ,  $y_2(t) \equiv 0 \Leftrightarrow x_4(t) \equiv 0 \Rightarrow x_3(t) \equiv 0$

*$H_2$  are ieșirea strict pasivă și zero observabilă*

*$V_1$  &  $V_2$  sunt radial nemărginite*

*Originea sistemului este GAS*

## 7 Teorema amplificărilor mici



5. Sistem cu reacție negativă

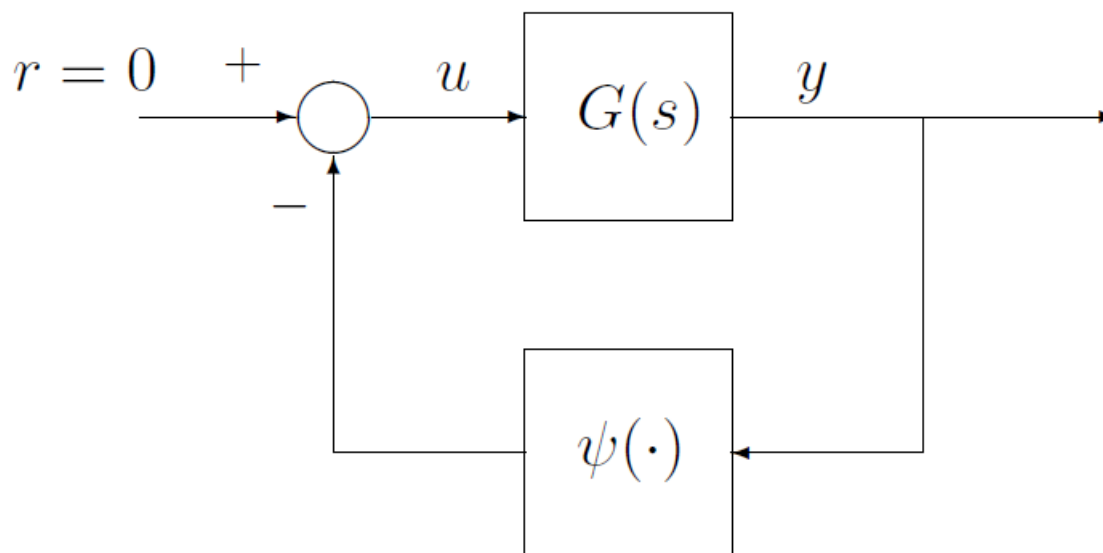
$$\|y_{1\tau}\|_{\mathcal{L}} \leq \gamma_1 \|e_{1\tau}\|_{\mathcal{L}} + \beta_1, \quad (\forall) \quad e_1 \in \mathcal{L}_e^m, \quad (\forall) \quad \tau \in [0, \infty)$$

$$\|y_{2\tau}\|_{\mathcal{L}} \leq \gamma_2 \|e_{2\tau}\|_{\mathcal{L}} + \beta_2, \quad (\forall) \quad e_2 \in \mathcal{L}_e^q, \quad (\forall) \quad \tau \in [0, \infty)$$

$$u = \begin{pmatrix} u_1 & u_2 \end{pmatrix}^T, \quad y = \begin{pmatrix} y_1 & y_2 \end{pmatrix}^T, \quad e = \begin{pmatrix} e_1 & e_2 \end{pmatrix}^T$$

*Theorem 3* Conexiunea cu reacție stabilă  $u/y$  (stabilă  $\mathcal{L}$ ) cu amplificare mărginită dacă  $\gamma_1\gamma_2 < 1$ .

## 8 Stabilitatea absolută



6. Sistem neliniar cu reacție negativă

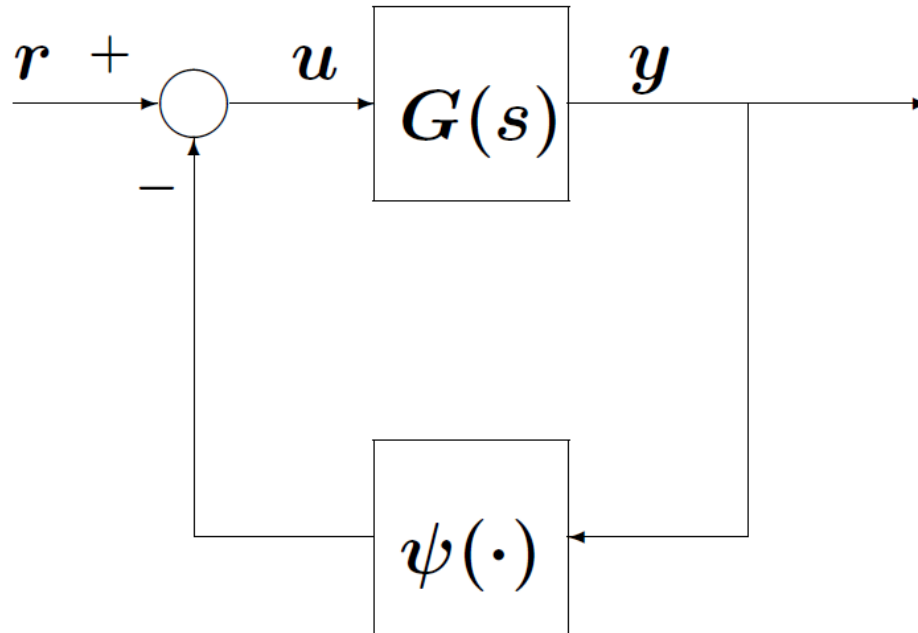
*Theorem 4* Sistemul este absolut stabil în cazul în care originea este global stabilă pentru orice neliniaritate într-un anumit sector. Este absolut stabil într-un domeniu finit dacă originea este uniform asimptotic stabilă.

**SNS**

**Criteriul Cercului**  
**Criteriul Popov**



# Stabilitate absoluta

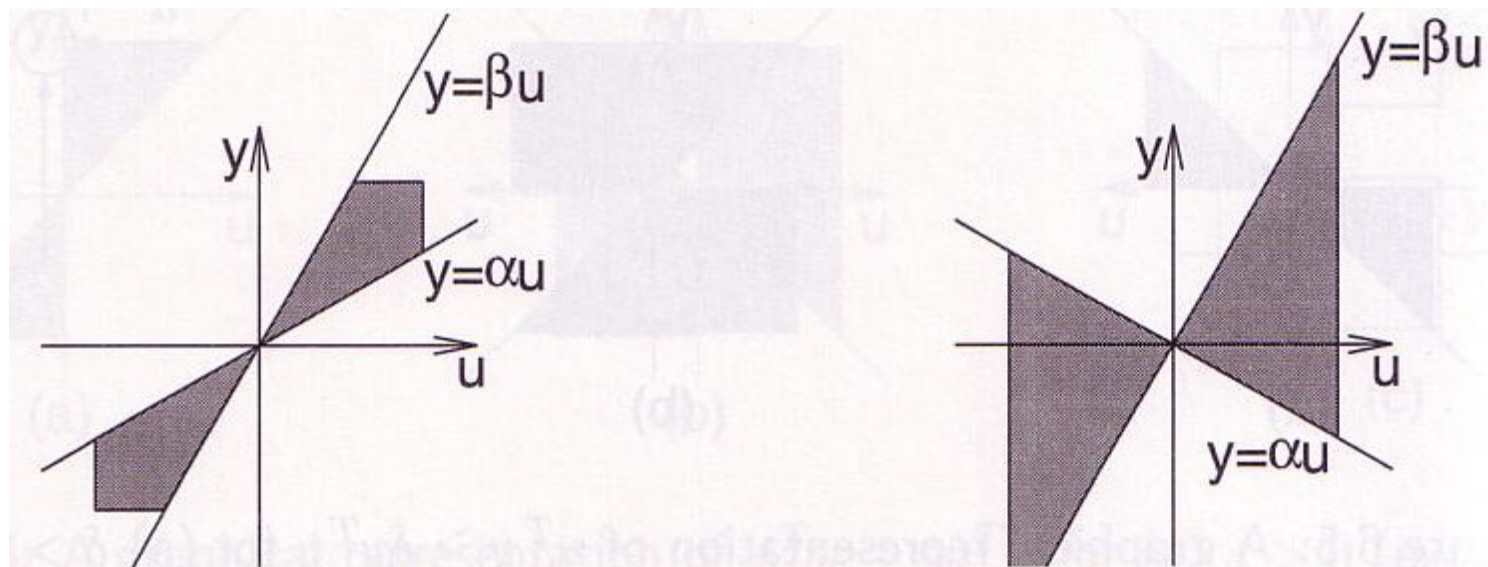


Sistem asimptotic stabil cand (pentru  $r=0$ , sistem relaxat) originea este asimptotic stabila pentru orice tip de neliniaritate dintr-un sector dat.

# Neliniaritate de tip sector

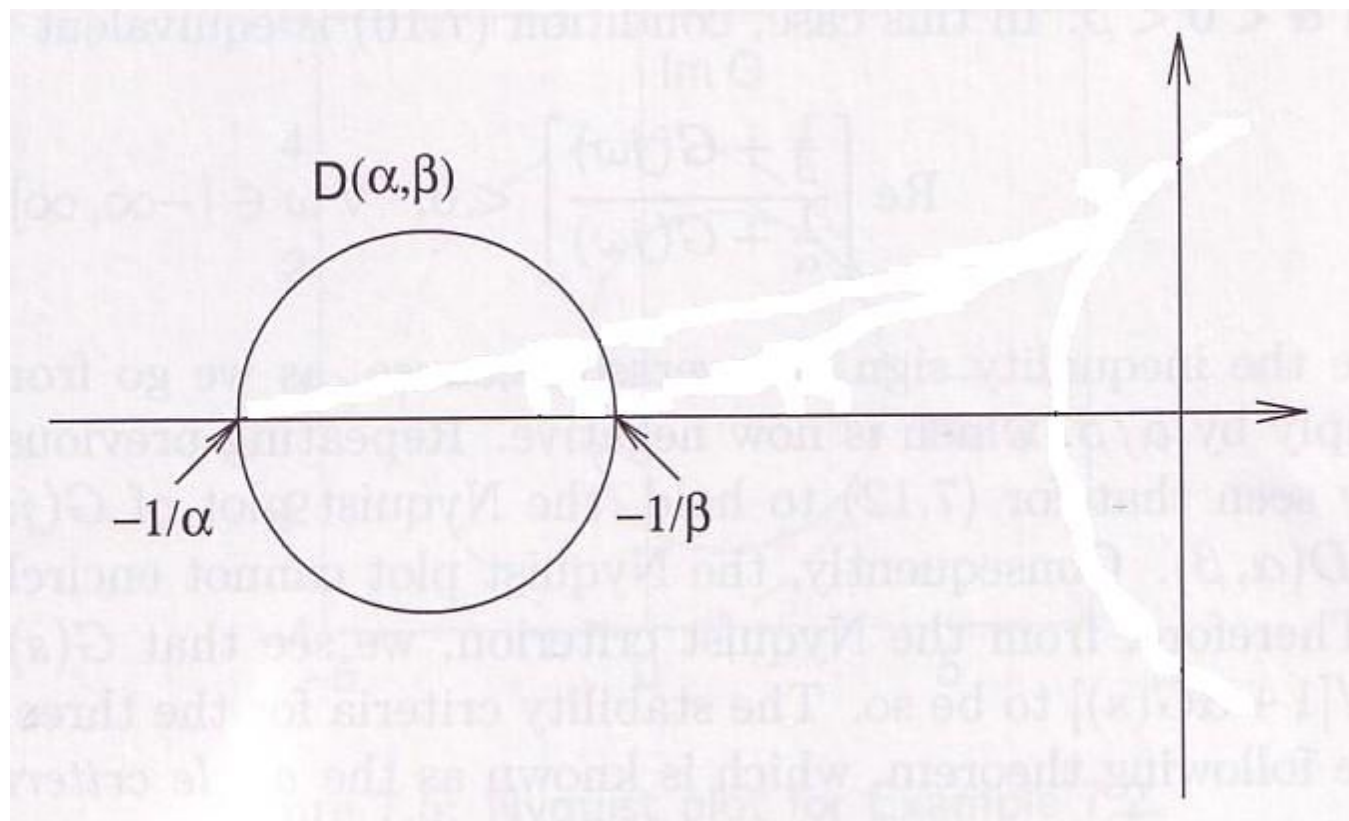
O funcție fără memorie  $\Psi : [0, \infty) \rightarrow R$  se spune că aparține sectorului:

1.  $[0, \infty]$ , dacă  $u \cdot \Psi(t, u) \geq 0$ ;
2.  $[\alpha, \infty]$ , dacă  $u \cdot [\Psi(t, u) - \alpha \cdot u] \geq 0$ ;
3.  $[0, \beta]$  cu  $\beta > 0$ , dacă  $\Psi(t, u) \cdot [\Psi(t, u) - \beta \cdot u] \geq 0$ ;



# Criteriul cercului

$D(\alpha, \beta)$  este discul din planul complex a cărui diametru este segmentul de dreaptă  $[-1/\alpha, -1/\beta]$



# Criteriul cercului

Pentru  $G(s) = C(sI - A)^{-1}B + D$  este SPR si  
 $\psi \in [0, \infty]$

$$\dot{x} = Ax + Bu$$

$$y = Cx + Du$$

$$u = -\psi(y)$$

Kalman-Yakubovich-Popov  
Lemma  $\exists P = P^T > 0, L, W, \varepsilon > 0$

$$PA + A^T P = -L^T L - \varepsilon P$$

$$PB = C^T - L^T W$$

$$W^T W = D + D^T$$

$$V(x) = \frac{1}{2}x^T P x$$

# Criteriul cercului

$$\begin{aligned}\dot{V} &= \frac{1}{2}x^T P \dot{x} + \frac{1}{2}\dot{x}^T P x \\ &= \frac{1}{2}x^T (PA + A^T P)x + x^T P B u \\ &= -\frac{1}{2}x^T L^T L x - \frac{1}{2}\varepsilon x^T P x + x^T (C^T - L^T W)u \\ &= -\frac{1}{2}x^T L^T L x - \frac{1}{2}\varepsilon x^T P x + (Cx + Du)^T u \\ &\quad - u^T D u - x^T L^T W u\end{aligned}$$

$$u^T D u = \frac{1}{2}u^T (D + D^T)u = \frac{1}{2}u^T W^T W u$$

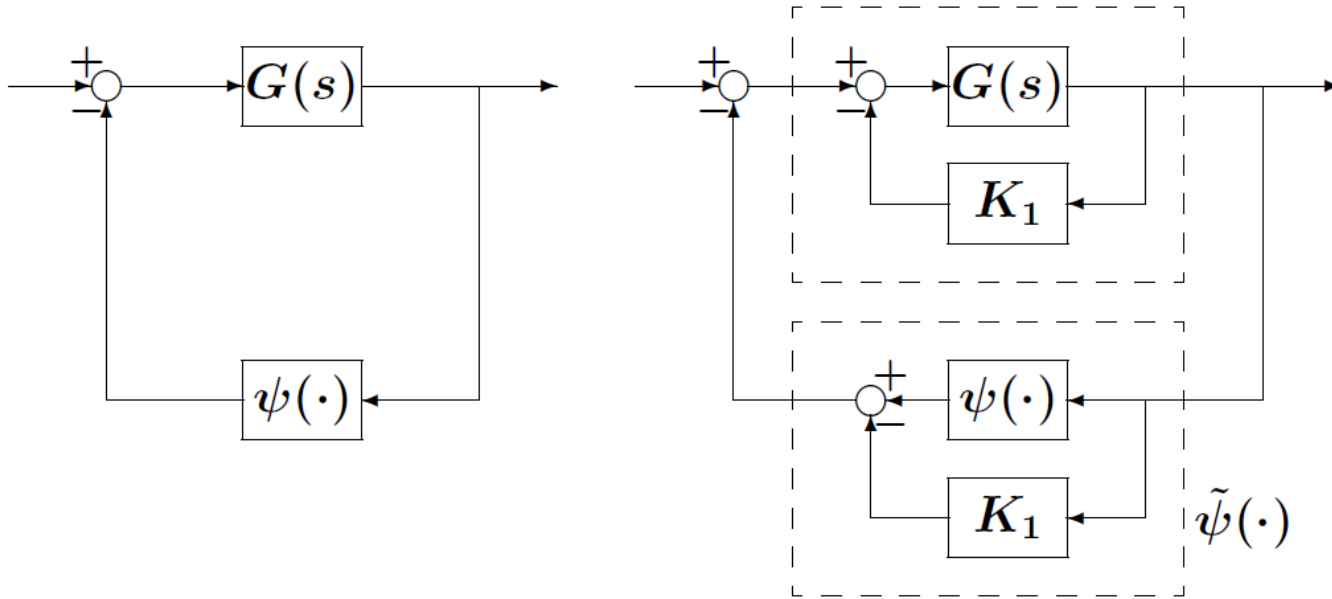
$$\dot{V} = -\frac{1}{2}\varepsilon x^T P x - \frac{1}{2}(Lx + Wu)^T (Lx + Wu) - y^T \psi(y)$$

$$y^T \psi(y) \geq 0 \quad \Rightarrow \quad \dot{V} \leq -\frac{1}{2}\varepsilon x^T P x$$

Din ultima relatie rezulta ca originea este global asimptotic stabila.

# Criteriul cercului

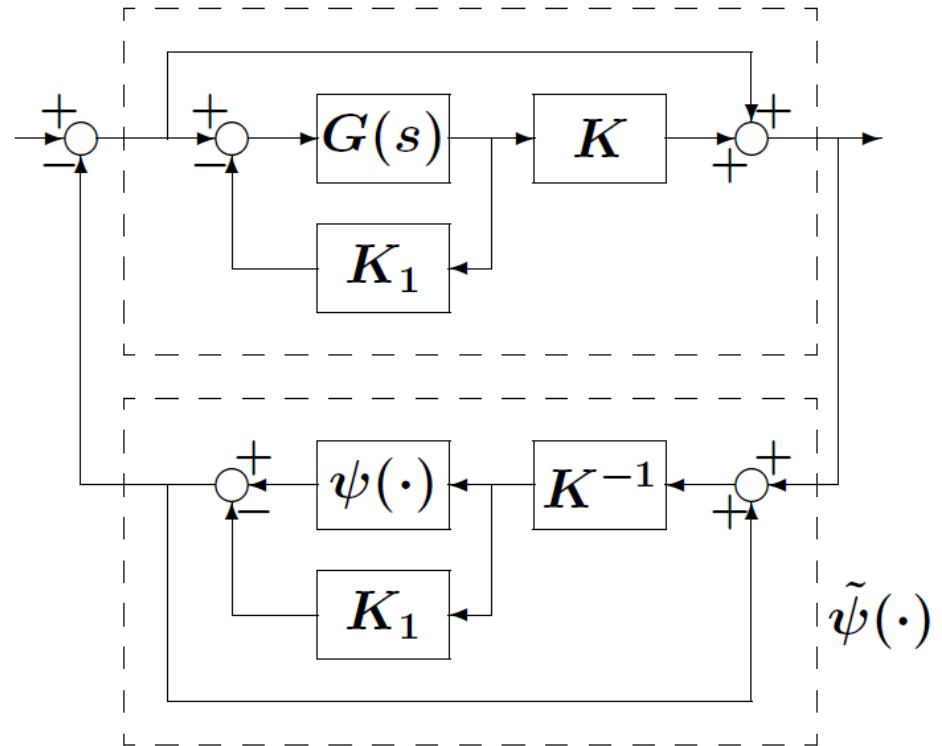
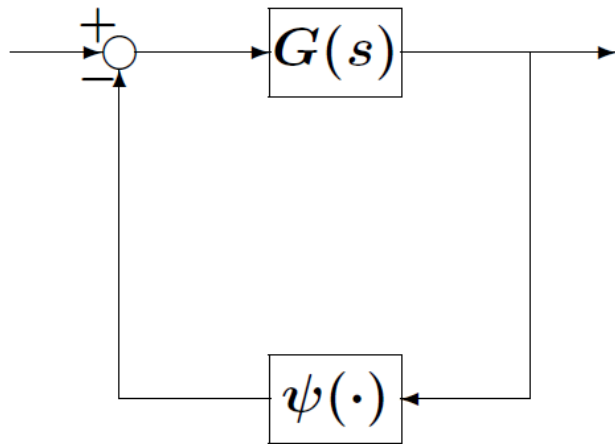
Dar daca  $\psi \in [K_1, \infty]$ ?



$\tilde{\psi} \in [0, \infty]$ ; Originea este global asimptotic stabila daca:  
 $G(s)[I + K_1 G(s)]^{-1}$  este SPR

# Criteriul cercului

Dar daca if  $\psi \in [K_1, K_2]$ ?



$\tilde{\psi} \in [0, \infty]$ ; Originea este global asimptotic stabila daca:

$I + KG(s)[I + K_1G(s)]^{-1}$  este SPR

# Criteriul cercului

$$I + KG(s)[I + K_1G(s)]^{-1} = [I + K_2G(s)][I + K_1G(s)]^{-1}$$

**Teorema: (Criteriul Cercului)** Sistemul este asimptotic stabil  
daca:

•  $\psi \in [K_1, \infty]$  si  $G(s)[I + K_1G(s)]^{-1}$  este SPR sau

•  $\psi \in [K_1, K_2]$  si  $[I + K_2G(s)][I + K_1G(s)]^{-1}$  este SPR.

**Cazul scalar:**  $\psi \in [\alpha, \beta], \beta > \alpha$

Sistemul este asimptotic stabil daca

$\frac{1 + \beta G(s)}{1 + \alpha G(s)}$  este Hurwitz si:

$$\operatorname{Re} \left[ \frac{1 + \beta G(j\omega)}{1 + \alpha G(j\omega)} \right] > 0, \quad \forall \omega \in [0, \infty]$$



# Criteriul cercului

Cazul 1:  $\alpha > 0$

Din criteriul Nyquist rezulta ca:

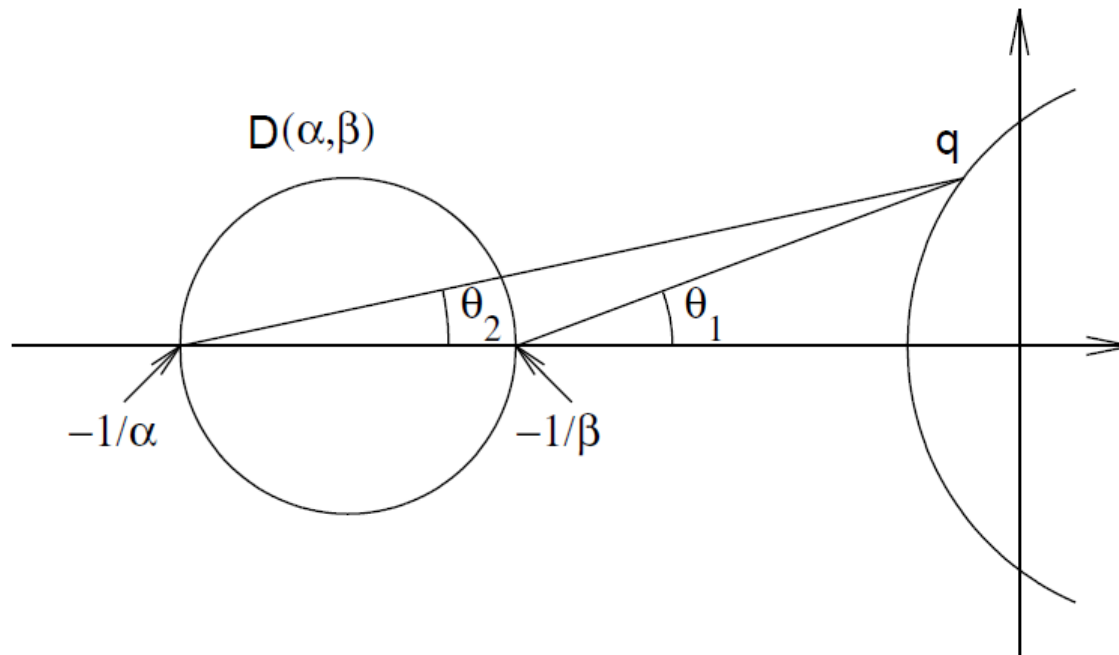
$$\frac{1 + \beta G(s)}{1 + \alpha G(s)} = \frac{1}{1 + \alpha G(s)} + \frac{\beta G(s)}{1 + \alpha G(s)}$$

este Hurwitzian daca hodograful lui  $G(j\omega)$  nu intersecteaza punctul critic de coordonate  $-(1/\alpha) + j0$  si il incercuieste in sens trigonometric de  $m$  ori , unde  $m$  este numarul de poli din semiplanul drept al lui  $G(s)$ .

$$\frac{1 + \beta G(j\omega)}{1 + \alpha G(j\omega)} = \frac{\frac{1}{\beta} + G(j\omega)}{\frac{1}{\alpha} + G(j\omega)}$$

# Criteriul cercului

$$\operatorname{Re} \left[ \frac{\frac{1}{\beta} + G(j\omega)}{\frac{1}{\alpha} + G(j\omega)} \right] > 0, \quad \forall \omega \in [0, \infty]$$



Sistemul este asimptotic stabil daca hodograful lui  $G(j\omega)$  nu intersecteaza discul  $D(\alpha, \beta)$ , si il incercuieste in sens triginometric de  $m$  ori.

# Criteriul cercului

Cazul 2:  $\alpha = 0$

$$1 + \beta G(s)$$

$$\operatorname{Re}[1 + \beta G(j\omega)] > 0, \quad \forall \omega \in [0, \infty]$$

$$\operatorname{Re}[G(j\omega)] > -\frac{1}{\beta}, \quad \forall \omega \in [0, \infty]$$

.....

Sistemul este asimptotic stabil daca  $G(s)$  este Hurwitzian si hodograful lui  $G(j\omega)$  se situeaza la dreapta dreptei definite de  $\operatorname{Re}[s] = -1/\beta$

# Criteriul cercului

Cazul 3:  $\alpha < 0 < \beta$

$$\operatorname{Re} \left[ \frac{1 + \beta G(j\omega)}{1 + \alpha G(j\omega)} \right] > 0 \Leftrightarrow \operatorname{Re} \left[ \frac{\frac{1}{\beta} + G(j\omega)}{\frac{1}{\alpha} + G(j\omega)} \right] < 0$$

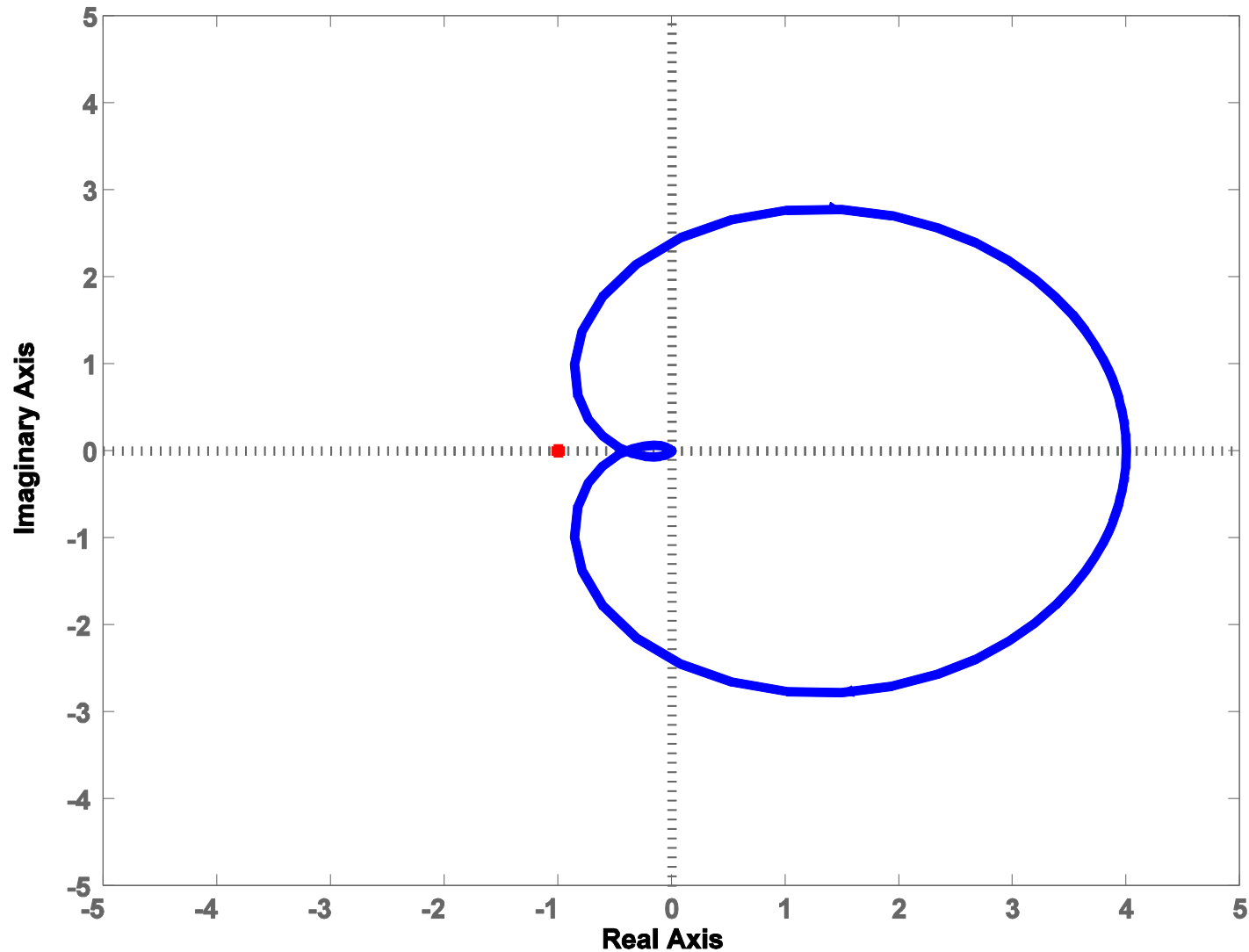
*In acest caz hodograful lui  $G(j\omega)$  trebuie sa se situeze in interiorul discului  $D(\alpha, \beta)$   
Astfel ca hodograful nu poate sa incercuiasca punctul critic  $-(1/\alpha) + j0$*

Din criteriul Nyquist,  $G(s)$  trebuie sa fie hurwitzian.

Sistemul este asimptotic stabil daca  $G(s)$  este Hurwitzian si hodograful lui  $G(j\omega)$  se situeaza in interiorul discului  $D(\alpha, \beta)$

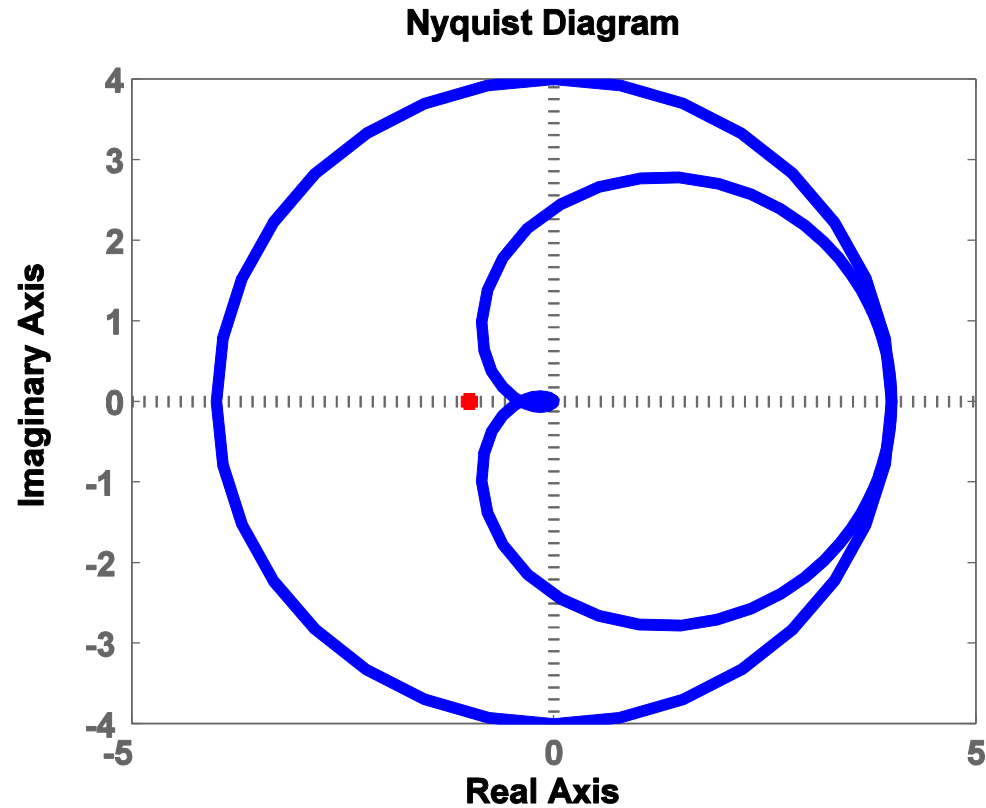
CC-Ex.  $H(s) = \frac{4}{(s+1)\left(\frac{1}{2}s+1\right)\left(\frac{1}{3}s+1\right)}$

**Nyquist Diagram**



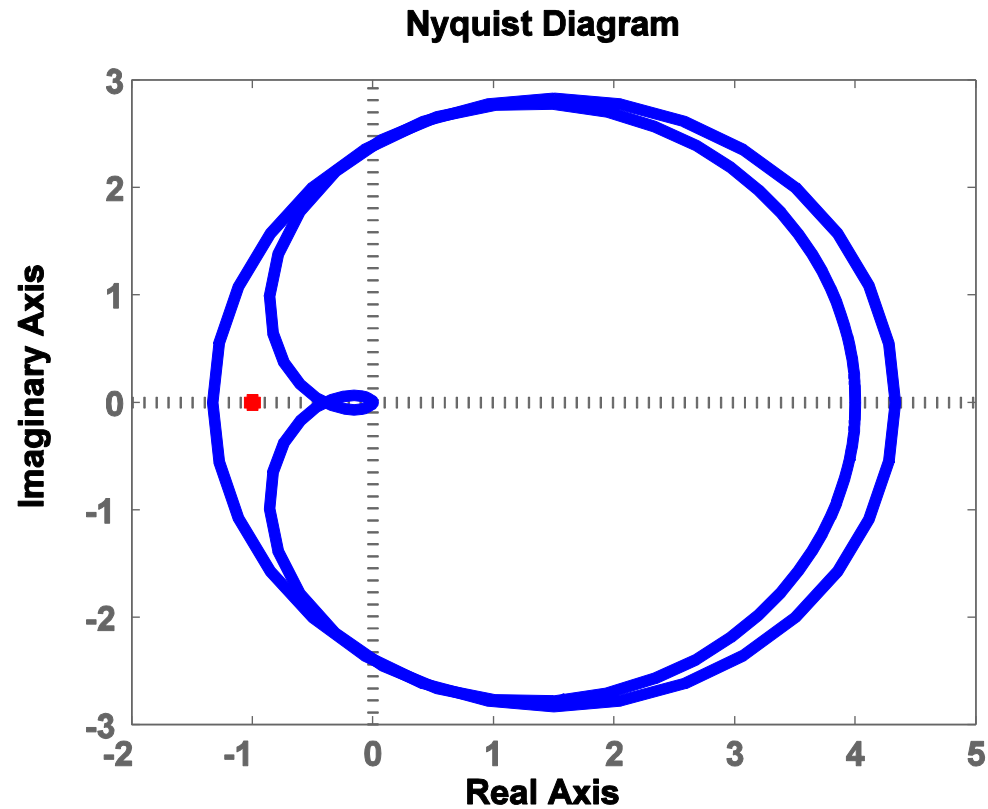
CC-Ex.  $H(s) = \frac{4}{(s+1)(\frac{1}{2}s+1)(\frac{1}{3}s+1)}$

Caz 3: Cerc cu centru in (0, 0), raza 4  $\rightarrow$  Sector  $[-.25, +.25]$



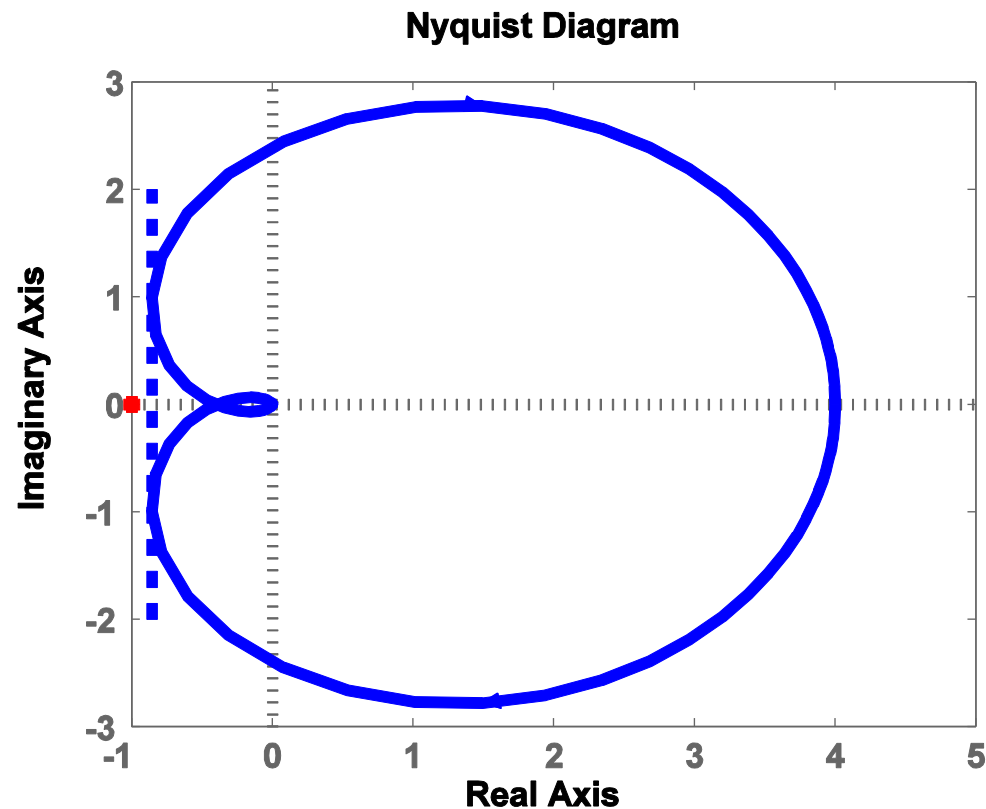
CC-Ex.  $H(s) = \frac{4}{(s+1)(\frac{1}{2}s+1)(\frac{1}{3}s+1)}$

Caz 3: Cerc cu centru in (1.5, 0), raza 2.83  $\rightarrow$  Sector  $[-.23, +.75]$



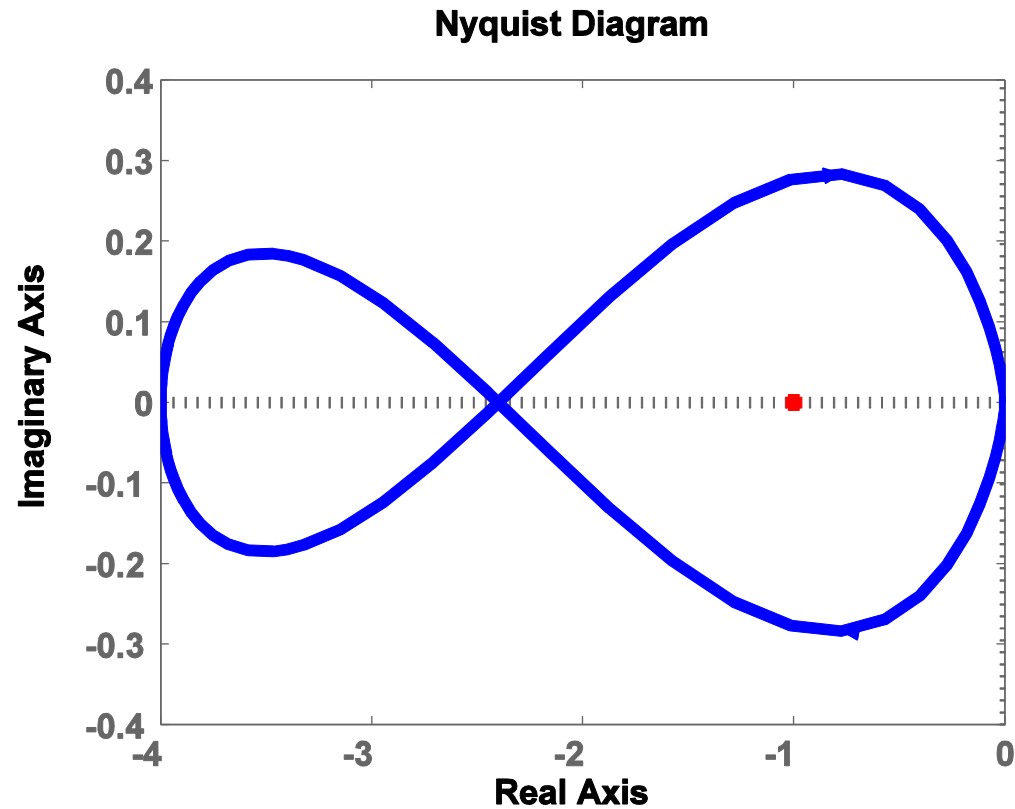
CC-Ex.  $H(s) = \frac{4}{(s+1)(\frac{1}{2}s+1)(\frac{1}{3}s+1)}$

Caz 1:  $\min \operatorname{Re} \{H(j\omega)\} = -0.8571 \rightarrow \text{Sector } [0, 1.1667]$



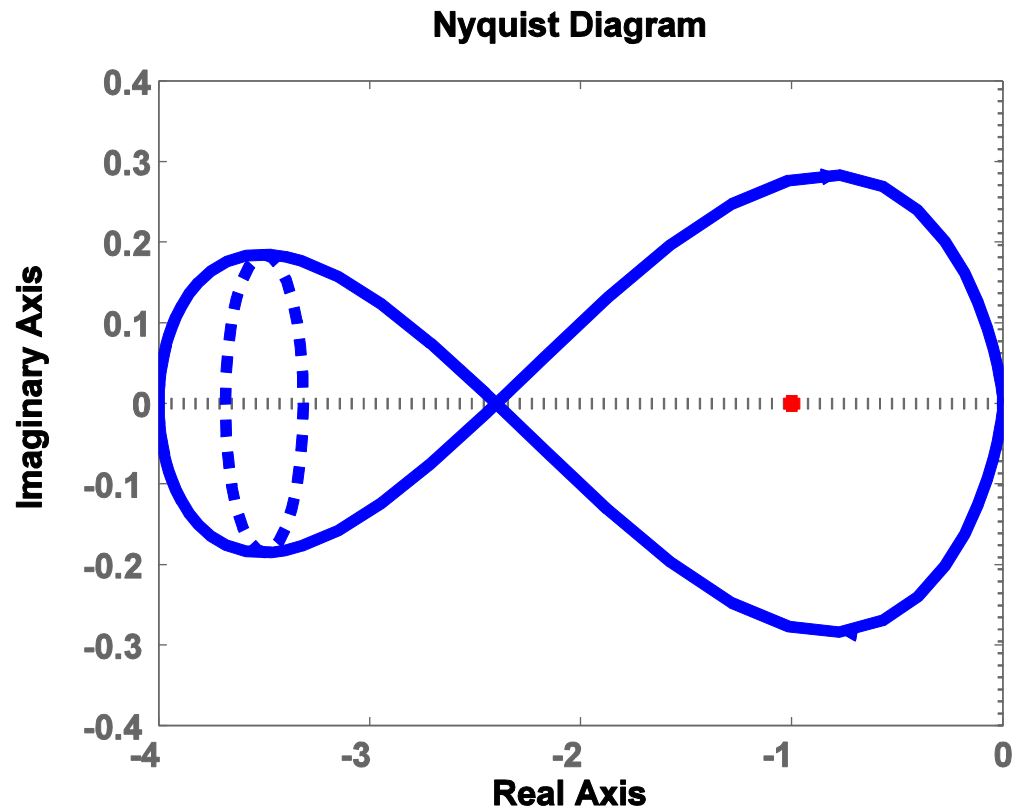


CC-Ex.  $H(s) = \frac{4}{(s-1)\left(\frac{1}{2}s+1\right)\left(\frac{1}{3}s+1\right)}$

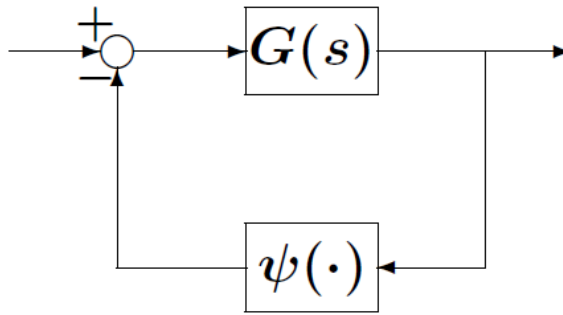


CC-Ex.  $H(s) = \frac{4}{(s-1)(\frac{1}{2}s+1)(\frac{1}{3}s+1)}$

Caz 1: Cerc cu centru in  $(-3.5, 0)$  si raza  $0.185 \rightarrow$  Sector  $[0.2714, 0.3017]$



# Criteriul Popov



$$\dot{x} = Ax + Bu$$

$$y = Cx$$

$$u_i = -\psi_i(y_i), \quad 1 \leq i \leq p$$

$$\psi_i \in [0, k_i], \quad 1 \leq i \leq p, \quad (0 < k_i \leq \infty)$$

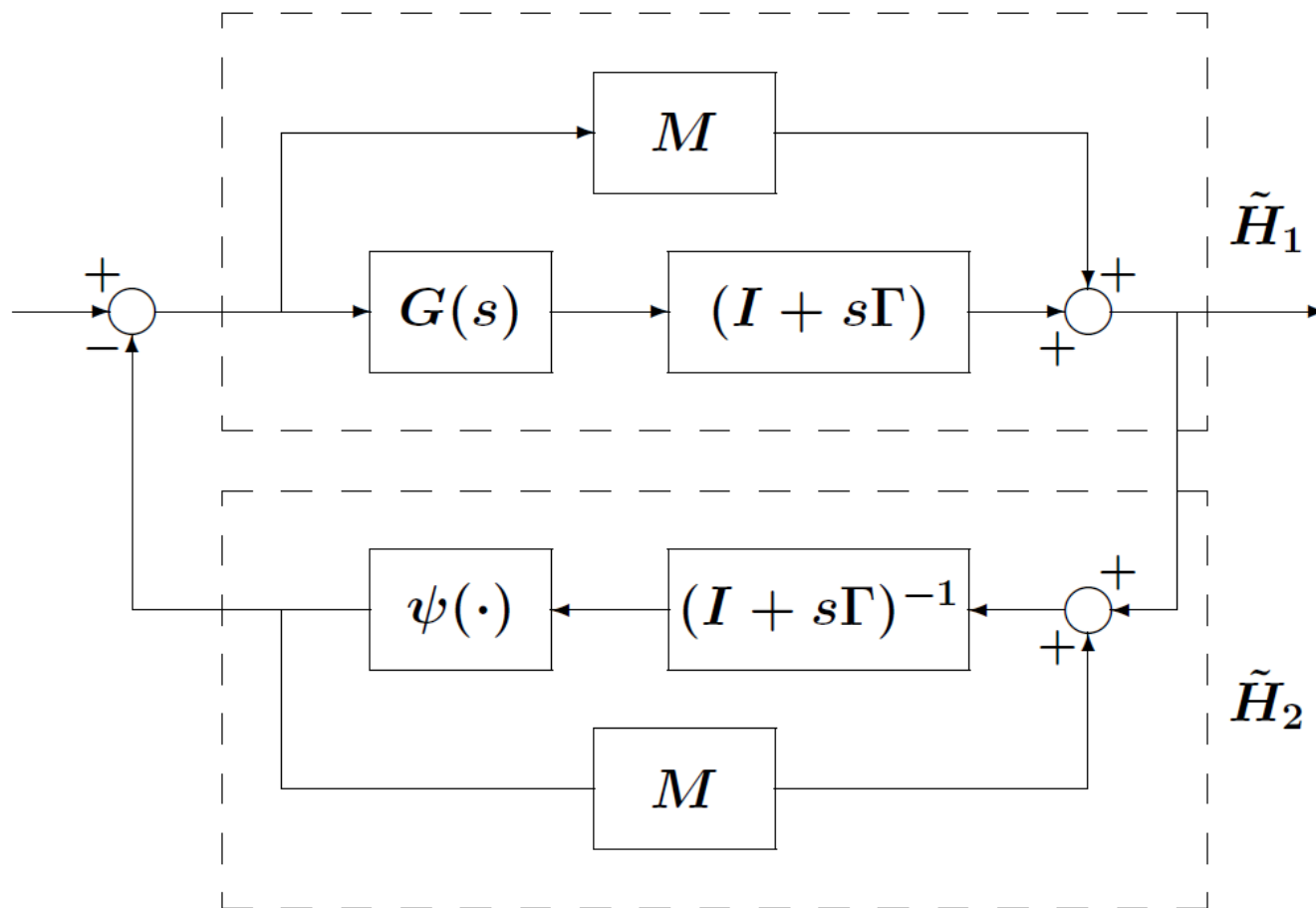
$$G(s) = C(sI - A)^{-1}B$$

$$\Gamma = \text{diag}(\gamma_1, \dots, \gamma_p), \quad M = \text{diag}(1/k_1, \dots, 1/k_p)$$

—

# Criteriul Popov

$$\Gamma = \text{diag}(\gamma_1, \dots, \gamma_p), \quad M = \text{diag}(1/k_1, \dots, 1/k_p)$$



De demonstrat ca  $\tilde{H}_1$  si  $\tilde{H}_2$  sunt pasive !

# Criteriul Popov

$$\begin{aligned} & M + (I + s\Gamma)G(s) \\ &= M + (I + s\Gamma)C(sI - A)^{-1}B \\ &= M + C(sI - A)^{-1}B + \Gamma C s(sI - A)^{-1}B \\ &= M + C(sI - A)^{-1}B + \Gamma C(sI - A + A)(sI - A)^{-1}B \\ &= (C + \Gamma CA)(sI - A)^{-1}B + M + \Gamma CB \end{aligned}$$

Daca  $M + (I + s\Gamma)G(s)$  este SPR, atunci  $\tilde{H}_2$  este strict pasiva avand functia de stocare  $V_1 = \frac{1}{2}x^T P x$ , unde  $P$  este dat de ecuatiile

Kalman-Yakubovich-Popov:

$$\begin{aligned} PA + A^T P &= -L^T L - \varepsilon P \\ PB &= (C + \Gamma CA)^T - L^T W \\ W^T W &= 2M + \Gamma CB + B^T C^T \Gamma \end{aligned}$$

# Criteriul Popov

$\tilde{H}_2$  consta din  $p$  componente decuplate

$$\begin{aligned} & M + (I + s\Gamma)G(s) \\ &= M + (I + s\Gamma)C(sI - A)^{-1}B \\ &= M + C(sI - A)^{-1}B + \Gamma C s(sI - A)^{-1}B \\ &= M + C(sI - A)^{-1}B + \Gamma C(sI - A + A)(sI - A)^{-1}B \\ &= (C + \Gamma CA)(sI - A)^{-1}B + M + \Gamma CB \end{aligned}$$

$\tilde{H}_2$  rezulta pasiva, si cu functia de stocare:

$$V_2 = \sum_{i=1}^p \gamma_i \int_0^{z_i} \psi_i(\sigma) d\sigma$$

# Criteriul Popov

Daca se foloseste ca si candidata la functia Lyapunov

$$V = \frac{1}{2}x^T P x + \sum_{i=1}^p \gamma_i \int_0^{y_i} \psi_i(\sigma) d\sigma$$

pentru structura cu reactie negativa initiala:

$$\dot{x} = Ax + Bu, \quad y = Cx, \quad u = -\psi(y)$$

rezulta

$$\begin{aligned} \dot{V} &= \frac{1}{2}x^T P \dot{x} + \frac{1}{2}\dot{x}^T P x + \psi^T(y) \Gamma \dot{y} \\ &= \frac{1}{2}x^T (PA + A^T P)x + x^T P Bu \\ &\quad + \psi^T(y) \Gamma C (Ax + Bu) \\ &= -\frac{1}{2}x^T L^T L x - \frac{1}{2}\varepsilon x^T P x \\ &\quad + x^T (C^T + A^T C^T \Gamma - L^T W)u \\ &\quad + \psi^T(y) \Gamma C A x + \psi^T(y) \Gamma C B u \end{aligned}$$

# Criteriul Popov

$$\begin{aligned}\dot{V} &= -\frac{1}{2}\varepsilon x^T P x - \frac{1}{2}(Lx + Wu)^T (Lx + Wu) \\ &\quad - \psi(y)^T [y - M\psi(y)] \\ &\leq -\frac{1}{2}\varepsilon x^T P x - \psi(y)^T [y - M\psi(y)]\end{aligned}$$

$$\psi_i \in [0, k_i] \Rightarrow \psi(y)^T [y - M\psi(y)] \geq 0 \Rightarrow \dot{V} \leq -\frac{1}{2}\varepsilon x^T P x$$

## *Criteriul POPOV*

Sistemul este absolut stabil dacă pentru  $(\forall) i = \overline{1, p}, \Psi_i \in [0, k_i], \exists \gamma_i > 0$  cu  $1 + \lambda_k \gamma_i \neq 0$  pentru  $(\forall) \lambda_k$  astfel încât  $M + (I + s\Gamma) G(s)$  este *SPR*.



# Criteriul Popov

Cazul scalar:  $\frac{1}{k} + (1 + s\gamma)G(s)$

este SPR daca  $G(s)$  este de tip Hurwitz si

$$\frac{1}{k} + \operatorname{Re}[G(j\omega)] - \gamma\omega \operatorname{Im}[G(j\omega)] > 0, \quad \forall \omega \in [0, \infty)$$

Daca:

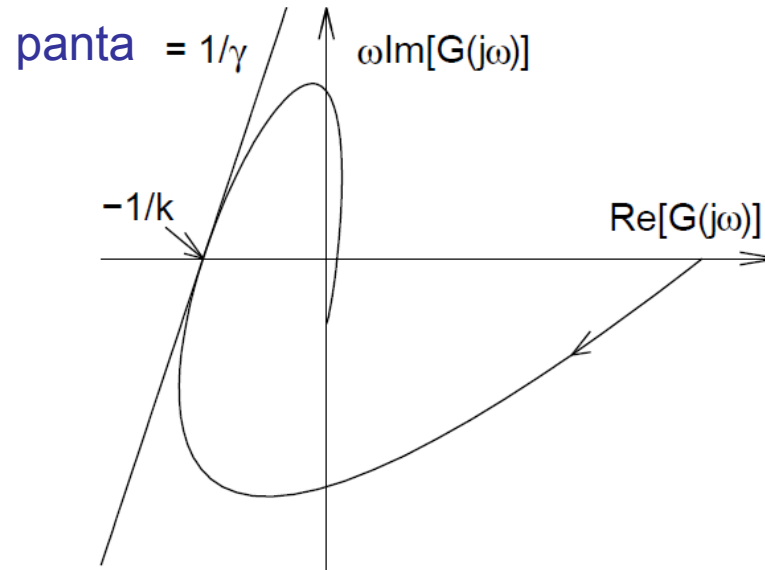
$$\lim_{\omega \rightarrow \infty} \left\{ \frac{1}{k} + \operatorname{Re}[G(j\omega)] - \gamma\omega \operatorname{Im}[G(j\omega)] \right\} = 0$$

este nevoie si de :

$$\lim_{\omega \rightarrow \infty} \omega^2 \left\{ \frac{1}{k} + \operatorname{Re}[G(j\omega)] - \gamma\omega \operatorname{Im}[G(j\omega)] \right\} > 0$$

# CP – Interpretarea geometrica

$$\frac{1}{k} + \operatorname{Re}[G(j\omega)] - \gamma\omega \operatorname{Im}[G(j\omega)] > 0, \quad \forall \omega \in [0, \infty)$$



Graficul Popov

# Criteriul Popov

## Exemplu

$$\dot{x}_1 = x_2, \quad \dot{x}_2 = -x_2 - h(y), \quad y = x_1$$

$$\dot{x}_2 = -\alpha x_1 - x_2 - h(y) + \alpha x_1, \quad \alpha > 0$$

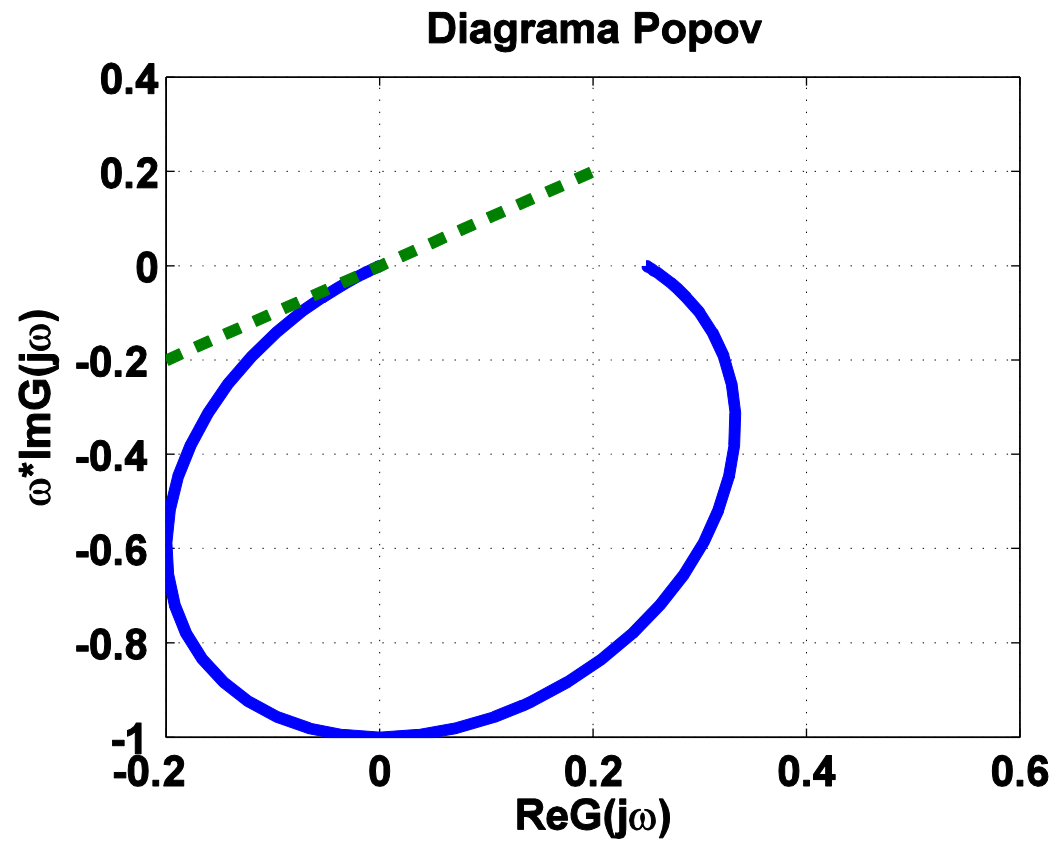
$$G(s) = \frac{1}{s^2 + s + \alpha}, \quad \psi(y) = h(y) - \alpha y$$

$$h \in [\alpha, \beta] \Rightarrow \psi \in [0, k] \quad (k = \beta - \alpha > 0)$$

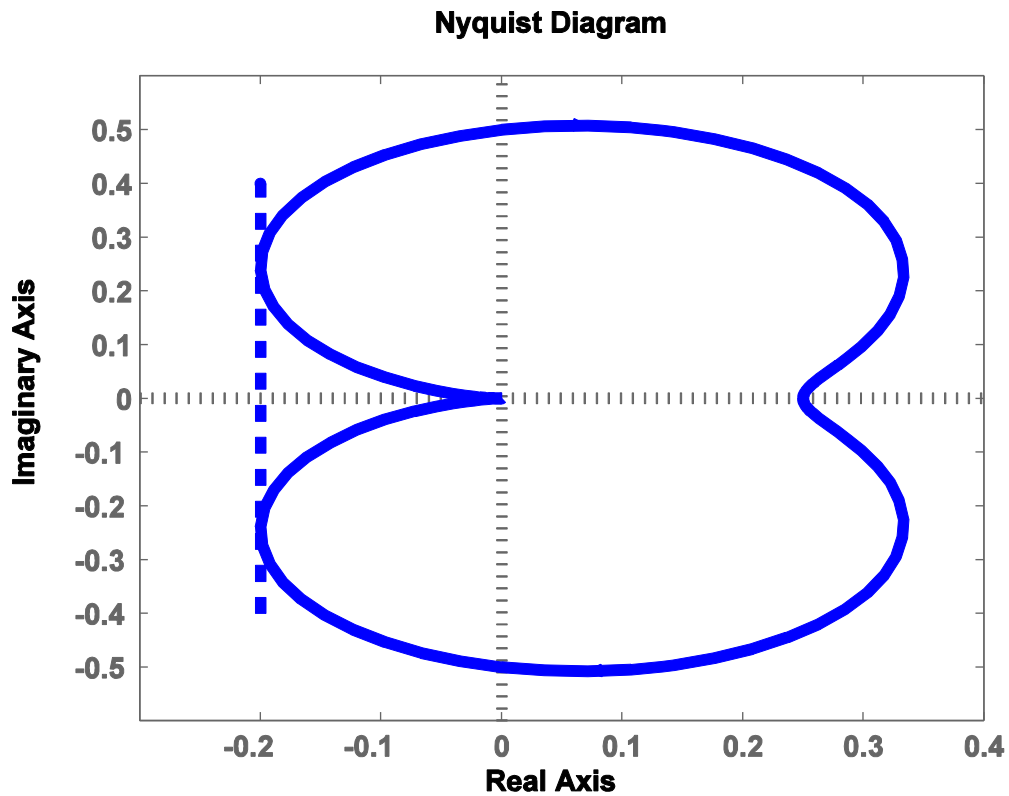
$$\gamma > 1 \Rightarrow \frac{\alpha - \omega^2 + \gamma\omega^2}{(\alpha - \omega^2)^2 + \omega^2} > 0, \quad \forall \omega \in [0, \infty)$$

$$\text{si} \quad \lim_{\omega \rightarrow \infty} \frac{\omega^2(\alpha - \omega^2 + \gamma\omega^2)}{(\alpha - \omega^2)^2 + \omega^2} = \gamma - 1 > 0$$

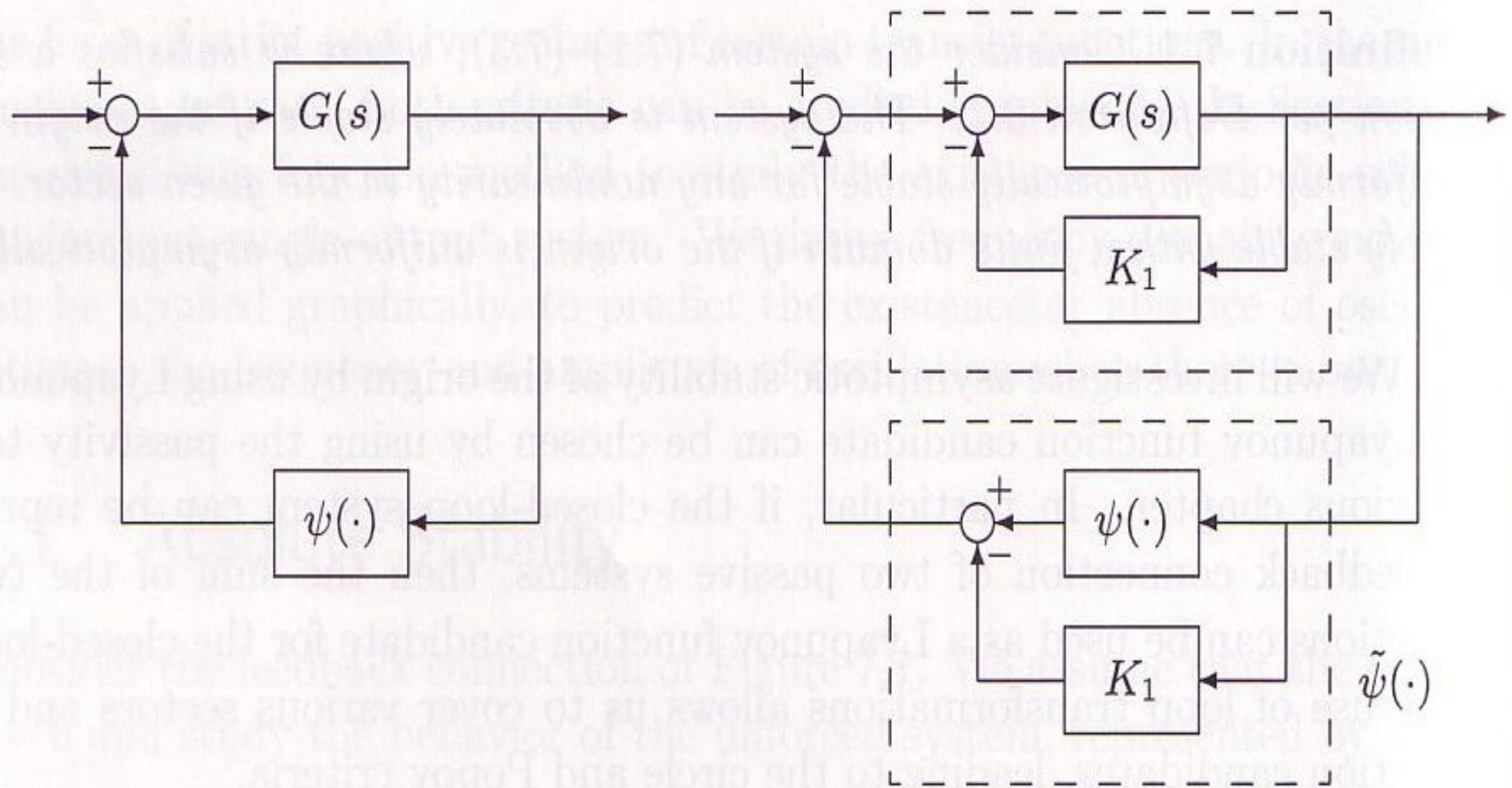
Sistem absolut stabil pentru  $\Psi \in [0, \infty]$  și  $h \in [\alpha, \infty)$



Aplicând Criteriul cercului  $\Rightarrow$  Sect  $[0, 1 + 2\sqrt{\alpha}]$



# Criteriul Popov – Czul unui sector [K1, K2]



$$\Psi \in [K_1, K_2] \Rightarrow \tilde{\Psi} \in [0, K_2 - K_1]$$

$$\tilde{G}(s) = \frac{G(s)}{1 + K_1 G(s)}$$