

# Příklady k přednášce 6 - Spojování a struktury



Michael Šebek  
Automatické řízení 2019

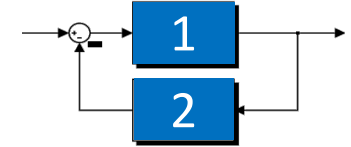


# Zpětnovazební spojení – obecný případ

$$\begin{aligned}
 \dot{\mathbf{x}}_1 &= \mathbf{A}_1 \mathbf{x}_1 + \mathbf{B}_1 \mathbf{u}_1 = \mathbf{A}_1 \mathbf{x}_1 + \mathbf{B}_1 (\mathbf{u} - \mathbf{y}_2) \\
 &= \mathbf{A}_1 \mathbf{x}_1 + \mathbf{B}_1 \mathbf{u} - \mathbf{B}_1 (\mathbf{C}_2 \mathbf{x}_2 + \mathbf{D}_2 \mathbf{y}) \\
 &= \mathbf{A}_1 \mathbf{x}_1 + \mathbf{B}_1 \mathbf{u} - \mathbf{B}_1 \mathbf{C}_2 \mathbf{x}_2 - \mathbf{B}_1 \mathbf{D}_2 \mathbf{y} \\
 &= \mathbf{A}_1 \mathbf{x}_1 - \mathbf{B}_1 \mathbf{D}_2 (\mathbf{I} + \mathbf{D}_1 \mathbf{D}_2)^{-1} \mathbf{C}_1 \mathbf{x}_1 - \mathbf{B}_1 \mathbf{C}_2 \mathbf{x}_2 \\
 &\quad - \mathbf{B}_1 \mathbf{D}_2 (\mathbf{I} + \mathbf{D}_1 \mathbf{D}_2)^{-1} \mathbf{D}_1 \mathbf{C}_2 \mathbf{x}_2 + \mathbf{B}_1 \mathbf{u} - \mathbf{B}_1 \mathbf{D}_2 (\mathbf{I} + \mathbf{D}_1 \mathbf{D}_2)^{-1} \mathbf{D}_1 \mathbf{u} \\
 \dot{\mathbf{x}}_2 &= \mathbf{A}_2 \mathbf{x}_2 + \mathbf{B}_2 \mathbf{u}_2 = \mathbf{A}_2 \mathbf{x}_2 + \mathbf{B}_2 \mathbf{y} = \\
 &\quad \mathbf{A}_2 \mathbf{x}_2 + \mathbf{B}_2 (\mathbf{I} + \mathbf{D}_1 \mathbf{D}_2)^{-1} \mathbf{C}_1 \mathbf{x}_1 + \mathbf{B}_2 (\mathbf{I} + \mathbf{D}_1 \mathbf{D}_2)^{-1} \mathbf{D}_1 \mathbf{C}_2 \mathbf{x}_2 \\
 &\quad + \mathbf{B}_2 (\mathbf{I} + \mathbf{D}_1 \mathbf{D}_2)^{-1} \mathbf{D}_1 \mathbf{u}
 \end{aligned}$$

Značení dle přednášky

$$\mathbf{u}_1 = \mathbf{u} - \mathbf{y}_2, \mathbf{y}_1 = \mathbf{u}_2 = \mathbf{y}$$



$$\begin{aligned}
 \mathbf{y} &= \mathbf{y}_1 = \mathbf{C}_1 \mathbf{x}_1 + \mathbf{D}_1 \mathbf{u}_1 \\
 &= \mathbf{C}_1 \mathbf{x}_1 + \mathbf{D}_1 (\mathbf{u} - \mathbf{y}_2) \\
 &= \mathbf{C}_1 \mathbf{x}_1 + \mathbf{D}_1 \mathbf{u} - \mathbf{D}_1 (\mathbf{C}_2 \mathbf{x}_2 + \mathbf{D}_2 \mathbf{y}) \\
 &= \mathbf{C}_1 \mathbf{x}_1 + \mathbf{D}_1 \mathbf{u} - \mathbf{D}_1 \mathbf{C}_2 \mathbf{x}_2 - \mathbf{D}_1 \mathbf{D}_2 \mathbf{y} \\
 (\mathbf{I} + \mathbf{D}_1 \mathbf{D}_2) \mathbf{y} &= \mathbf{C}_1 \mathbf{x}_1 + \mathbf{D}_1 \mathbf{C}_2 \mathbf{x}_2 + \mathbf{D}_1 \mathbf{u}
 \end{aligned}$$

$$\begin{aligned}
 \dot{\mathbf{x}} &= \begin{bmatrix} \mathbf{A}_1 - \mathbf{B}_1 \mathbf{D}_2 (\mathbf{I} + \mathbf{D}_1 \mathbf{D}_2)^{-1} \mathbf{C}_1 & -\mathbf{B}_1 \mathbf{C}_2 - \mathbf{B}_1 \mathbf{D}_2 (\mathbf{I} + \mathbf{D}_1 \mathbf{D}_2)^{-1} \mathbf{D}_1 \mathbf{C}_2 \\ \mathbf{B}_2 (\mathbf{I} + \mathbf{D}_1 \mathbf{D}_2)^{-1} \mathbf{C}_1 & \mathbf{A}_2 + \mathbf{B}_2 (\mathbf{I} + \mathbf{D}_1 \mathbf{D}_2)^{-1} \mathbf{D}_1 \mathbf{C}_1 \end{bmatrix} \mathbf{x} \\
 &\quad + \begin{bmatrix} \mathbf{B}_1 - \mathbf{B}_1 \mathbf{D}_2 (\mathbf{I} + \mathbf{D}_1 \mathbf{D}_2)^{-1} \mathbf{D}_1 \\ \mathbf{B}_2 (\mathbf{I} + \mathbf{D}_1 \mathbf{D}_2)^{-1} \mathbf{D}_1 \end{bmatrix} \mathbf{u} \\
 \mathbf{y} &= (\mathbf{I} + \mathbf{D}_1 \mathbf{D}_2)^{-1} [\mathbf{C}_1 \quad \mathbf{D}_1 \mathbf{C}_2] \mathbf{x} + (\mathbf{I} + \mathbf{D}_1 \mathbf{D}_2)^{-1} \mathbf{D}_1 \mathbf{u}
 \end{aligned}$$

$$\begin{aligned}
 \mathbf{y} &= (\mathbf{I} + \mathbf{D}_1 \mathbf{D}_2)^{-1} \mathbf{C}_1 \mathbf{x}_1 \\
 &\quad + (\mathbf{I} + \mathbf{D}_1 \mathbf{D}_2)^{-1} \mathbf{D}_1 \mathbf{C}_2 \mathbf{x}_2 \\
 &\quad + (\mathbf{I} + \mathbf{D}_1 \mathbf{D}_2)^{-1} \mathbf{D}_1 \mathbf{u}
 \end{aligned}$$

$$\det(\mathbf{I} + \mathbf{D}_1 \mathbf{D}_2) \neq 0$$



## Alternativa – kaskáda s jednotkovou ZV

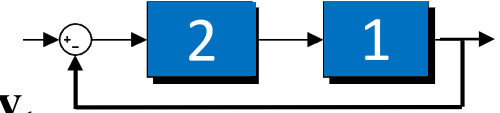
$$\begin{aligned}
 \dot{x}_1 &= A_1 x_1 + B_1 u_1 = A_1 x_1 + B_1 y_2 \\
 &= A_1 x_1 + B_1 u + B_1 (C_2 x_2 + D_2 u_2) \\
 &= A_1 x_1 + B_1 u + B_1 C_2 x_2 + B_1 D_2 u_2 \\
 &= A_1 x_1 + B_1 u + B_1 C_2 x_2 + B_1 D_2 (u - y) \\
 &= A_1 x_1 + B_1 u + B_1 C_2 x_2 + B_1 D_2 u - B_1 D_2 y \\
 &= A_1 x_1 + B_1 u + B_1 C_2 x_2 + B_1 D_2 u - B_1 D_2 (I + D_1 D_2)^{-1} C_1 x_1 - B_1 D_2 (I + D_1 D_2)^{-1} D_1 C_2 x_2 \\
 &\quad - B_1 D_2 (I + D_1 D_2)^{-1} D_1 D_2 u \\
 &= A_1 x_1 - B_1 D_2 (I + D_1 D_2)^{-1} C_1 x_1 + B_1 C_2 x_2 - B_1 D_2 (I + D_1 D_2)^{-1} D_1 C_2 x_2 \\
 &\quad + B_1 u + B_1 D_2 u - B_1 D_2 (I + D_1 D_2)^{-1} D_1 D_2 u \\
 &= (A_1 - B_1 D_2 (I + D_1 D_2)^{-1} C_1) x_1 + (B_1 C_2 - B_1 D_2 (I + D_1 D_2)^{-1} D_1 C_2) x_2 \\
 &\quad + (B_1 + B_1 D_2 - B_1 D_2 (I + D_1 D_2)^{-1} D_1 D_2) u
 \end{aligned}$$

$$\begin{aligned}
 \dot{x}_2 &= A_2 x_2 + B_2 u_2 = A_2 x_2 + B_2 (u - y) = A_2 x_2 + B_2 u - B_2 y \\
 &= A_2 x_2 + B_2 u - B_2 (I + D_1 D_2)^{-1} C_1 x_1 - B_2 (I + D_1 D_2)^{-1} D_1 C_2 x_2 - B_2 (I + D_1 D_2)^{-1} D_1 D_2 u \\
 &= -B_2 (I + D_1 D_2)^{-1} C_1 x_1 + (A_2 - B_2 (I + D_1 D_2)^{-1} D_1 C_2) x_2 + (B_2 - B_2 (I + D_1 D_2)^{-1} D_1 D_2) u
 \end{aligned}$$

$$\dot{x} = \begin{bmatrix} A_1 - B_1 D_2 (I + D_1 D_2)^{-1} C_1 & B_1 C_2 - B_1 D_2 (I + D_1 D_2)^{-1} D_1 C_2 \\ -B_2 (I + D_1 D_2)^{-1} C_1 & A_2 - B_2 (I + D_1 D_2)^{-1} D_1 C_2 \end{bmatrix} x + \begin{bmatrix} B_1 + B_1 D_2 - B_1 D_2 (I + D_1 D_2)^{-1} D_1 D_2 \\ B_2 - B_2 (I + D_1 D_2)^{-1} D_1 D_2 \end{bmatrix} u$$

$$y = (I + D_1 D_2)^{-1} [C_1 \quad D_1 C_2] x + (I + D_1 D_2)^{-1} D_1 D_2 u$$

$$u_1 = y_2, u_2 = u - y, y = y_1$$



$$\begin{aligned}
 y = y_1 &= C_1 x_1 + D_1 u_1 = C_1 x_1 + D_1 y_2 \\
 &= C_1 x_1 + D_1 (C_2 x_2 + D_2 u_2) \\
 &= C_1 x_1 + D_1 C_2 x_2 + D_1 D_2 u_2 \\
 &= C_1 x_1 + D_1 C_2 x_2 + D_1 D_2 (u - y) \\
 &= C_1 x_1 + D_1 C_2 x_2 + D_1 D_2 u - D_1 D_2 y
 \end{aligned}$$

$$(I + D_1 D_2) y = C_1 x_1 + D_1 C_2 x_2 + D_1 D_2 u$$

$$\begin{aligned}
 y &= (I + D_1 D_2)^{-1} C_1 x_1 \\
 &\quad + (I + D_1 D_2)^{-1} D_1 C_2 x_2 \\
 &\quad + (I + D_1 D_2)^{-1} D_1 D_2 u
 \end{aligned}$$

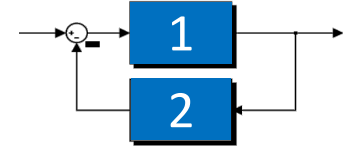
$$\det(I + D_1 D_2) \neq 0$$



# Charakteristický polynom uzavřené smyčky

Vztah  $\mathbf{F}(s) = (\mathbf{I} + \mathbf{F}_1(s)\mathbf{F}_2(s))^{-1} \mathbf{F}_1(s)$  napovídá, že by charakteristický polynom uzavřené smyčky mohl být

$$\det(\mathbf{I} + \mathbf{F}_1(s)\mathbf{F}_2(s))$$



Vypočteme ho podle definice z matice  $\mathbf{A}$  použitím maticové dekompozice:

Mějme

$$\mathbf{A} = \begin{bmatrix} \mathbf{A}_{11} & \mathbf{A}_{12} \\ \mathbf{A}_{21} & \mathbf{A}_{22} \end{bmatrix}, \quad \mathbf{A}_{11}, \mathbf{A}_{22} \text{ čtvercové}$$

Pro  $\mathbf{A}_{11}$  nesingulární

Duálně pro  $\mathbf{A}_{22}$  nesingulární

$$\mathbf{A} = \begin{bmatrix} \mathbf{I} & \mathbf{0} \\ \mathbf{A}_{21}\mathbf{A}_{11}^{-1} & \mathbf{I} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \mathbf{A}_{11} & \mathbf{0} \\ \mathbf{0} & \Delta \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \mathbf{I} & \mathbf{A}_{11}^{-1}\mathbf{A}_{12} \\ \mathbf{0} & \mathbf{I} \end{bmatrix}$$

$$\mathbf{A} = \begin{bmatrix} \mathbf{I} & \mathbf{A}_{12}\mathbf{A}_{22}^{-1} \\ \mathbf{0} & \mathbf{I} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \bar{\Delta} & \mathbf{0} \\ \mathbf{0} & \mathbf{A}_{22} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \mathbf{I} & \mathbf{0} \\ \mathbf{A}_{22}^{-1}\mathbf{A}_{21} & \mathbf{I} \end{bmatrix}$$

$$\Delta = \mathbf{A}_{22} - \mathbf{A}_{21}\mathbf{A}_{11}^{-1}\mathbf{A}_{12}, \quad \det \mathbf{A} \neq \mathbf{0} \Rightarrow \det \Delta \neq \mathbf{0}$$

$$\bar{\Delta} = \mathbf{A}_{11} - \mathbf{A}_{12}\mathbf{A}_{22}^{-1}\mathbf{A}_{21}, \quad \det \mathbf{A} \neq \mathbf{0} \Rightarrow \det \bar{\Delta} \neq \mathbf{0}$$

Z toho plyne

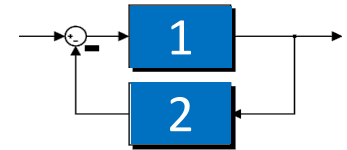
$$\det \mathbf{A} = \det \mathbf{A}_{11} \det \Delta = \det \mathbf{A}_{22} \det \bar{\Delta}$$



# Charakteristický polynom uzavřené smyčky

Použijeme předchozí postup na stavovou matici složeného systému bez přímých vazeb

$$\mathbf{A} = \begin{bmatrix} \mathbf{A}_1 & -\mathbf{B}_1\mathbf{C}_2 \\ \mathbf{B}_2\mathbf{C}_1 & \mathbf{A}_2 \end{bmatrix}$$



a dostaneme

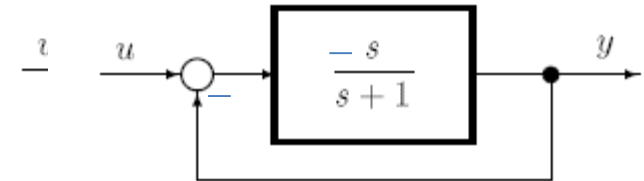
$$\begin{aligned} \det(s\mathbf{I} - \mathbf{A}) &= \det(s\mathbf{I} - \mathbf{A}_1) \det\left((s\mathbf{I} - \mathbf{A}_2) + \mathbf{B}_1\mathbf{C}_2 (s\mathbf{I} - \mathbf{A}_1)^{-1} \mathbf{B}_1\mathbf{C}_2\right) \\ &= \det(s\mathbf{I} - \mathbf{A}_1) \det(s\mathbf{I} - \mathbf{A}_2) \det\left(\mathbf{I}_2 + (s\mathbf{I} - \mathbf{A}_2)^{-1} \mathbf{B}_2\mathbf{C}_1 (s\mathbf{I} - \mathbf{A}_1)^{-1} \mathbf{B}_1\mathbf{C}_2\right) \\ &= \det(s\mathbf{I} - \mathbf{A}_1) \det(s\mathbf{I} - \mathbf{A}_2) \det\left(\mathbf{I}_3 + \mathbf{C}_1 (s\mathbf{I} - \mathbf{A}_1)^{-1} \mathbf{B}_1\mathbf{C}_2 (s\mathbf{I} - \mathbf{A}_2)^{-1} \mathbf{B}_2\right) \\ &= \det(s\mathbf{I} - \mathbf{A}_1) \det(s\mathbf{I} - \mathbf{A}_2) \left(1 + \mathbf{C}_1 (s\mathbf{I} - \mathbf{A}_1)^{-1} \mathbf{B}_1\mathbf{C}_2 (s\mathbf{I} - \mathbf{A}_2)^{-1} \mathbf{B}_2\right) \quad \text{SISO} \\ &= \det(s\mathbf{I} - \mathbf{A}_1) \det(s\mathbf{I} - \mathbf{A}_2) (1 + F_1(s)F_2(s)) \end{aligned}$$

Protože  $\det(\mathbf{MN}) = \det(\mathbf{NM})$  tak

$$\begin{aligned} \det(s\mathbf{I} - \mathbf{A}) &= \det(s\mathbf{I}_1 - \mathbf{A}_1) \det(s\mathbf{I}_2 - \mathbf{A}_2) \det\left(\mathbf{I} + \underbrace{\mathbf{C}_2 (s\mathbf{I}_2 - \mathbf{A}_2)^{-1} \mathbf{B}_2}_{\mathbf{F}_2(s)} \underbrace{\mathbf{C}_1 (s\mathbf{I}_1 - \mathbf{A}_1)^{-1} \mathbf{B}_1}_{\mathbf{F}_1(s)}\right) \\ &= \det(s\mathbf{I}_1 - \mathbf{A}_1) \det(s\mathbf{I}_2 - \mathbf{A}_2) \det(\mathbf{I} + \mathbf{F}_2(s)\mathbf{F}_1(s)) \\ &= \det(s\mathbf{I}_1 - \mathbf{A}_1) \det(s\mathbf{I}_2 - \mathbf{A}_2) \det(\mathbf{I} + \mathbf{F}_1(s)\mathbf{F}_2(s)) \\ &= \det(s\mathbf{I}_1 - \mathbf{A}_1) \det(s\mathbf{I}_2 - \mathbf{A}_2) \det \begin{bmatrix} I_k & \mathbf{F}_1(s) \\ -\mathbf{F}_2(s) & I_l \end{bmatrix} \end{aligned}$$

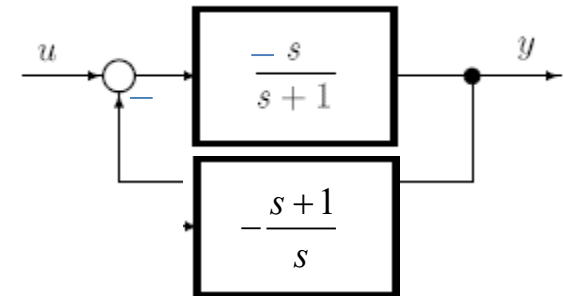


$$F(s) = \frac{-\frac{s}{s+1}}{1 + \left(-\frac{s}{s+1}\right)} = \frac{-s}{1} = -s$$



- Výsledný systém není ryzí, nemá stavový popis
- Přesto, že dílčí subsystemy ryzí jsou a stavové popisy mají
- Spojením ryzích systémů vznikl systém neryzí

$$F(s) = \frac{-\frac{s}{s+1}}{1 - \left(-\frac{s+1}{s}\right)\left(-\frac{s}{s+1}\right)} = \frac{-\frac{s}{s+1}}{1-1} = \frac{-\frac{s}{s+1}}{0} = \infty$$



- Výsledný systém nemá přenos
- Přesto, že dílčí subsystemy ryzí jsou a přenosy
- Spojením ryzích systémů vznikl systém bez přenosu, s nekonečným zesílením



# Příklady: zesílení v nekonečnu (VF)

**Věta o počáteční hodnotě:** Signál  $f(t)$  má (po)počáteční hodnotu  $f(0^+) = \lim_{s \rightarrow \infty} sf(s)$

- Zřejmě  $f(0^+) = 0$  když je stupeň čitatele obrazu alespoň o dvě menší než stupeň jmenovatele obrazu

Podle přenosu:

Pro (ne striktně) ryzí přenos

$$\frac{b_n s^n + b_{n-1} s^{n-1} + \dots}{a_n s^n + a_{n-1} s^{n-1} + \dots}$$

- „začíná“ impulzní odezva v
- skoková odezva

$$g(0^+) = \lim_{s \rightarrow \infty} (b_n s^{n+1} + \dots) / (a_n s^n + \dots) = \pm \infty$$

$$h(0^+) = \lim_{s \rightarrow \infty} (b_n s^n + \dots) / (a_n s^n + \dots) = b_n / a_n$$

Pro striktně ryzí přenos

$$\frac{b_{n-1} s^{n-1} + \dots}{a_n s^n + a_{n-1} s^{n-1} + \dots}$$

- „začíná“ impulzní odezva v
- a skoková odezva v

$$g(0^+) = b_{n-1} / a_n \quad (\text{když } b_{n-1} = 0 \Rightarrow g(0^+) = 0)$$

$$h(0^+) = 0$$



- tzv. deskriptorový model

$$\mathbf{E}\dot{\mathbf{x}} = \mathbf{A}\mathbf{x} + \mathbf{B}u$$

$$y = \mathbf{C}\mathbf{x} + \mathbf{D}u$$

- je obecnější a umožňuje popsat i neryzí systémy
- Pro něj je matice  $\mathbf{E}$  singulární
- Přenos se z něj vypočte takto

$$y(s) = \mathbf{C}(s\mathbf{E} - \mathbf{A})^{-1} \mathbf{B}u(s)$$

Příklad

$$\begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 0 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ -1 \end{bmatrix} u$$

$$y = \begin{bmatrix} 1 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \end{bmatrix}$$

$$\begin{array}{lcl} \dot{x}_2 = x_1 & & \dot{x}_2 = x_1 \\ 0 = x_2 - u & \rightarrow & x_2 = u \rightarrow y = x_1 = \dot{x}_2 = \dot{u} \\ y = x_1 & & y = x_1 \end{array}$$

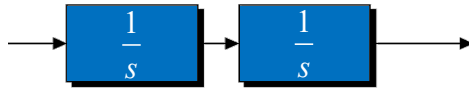
$$\mathbf{C}(s\mathbf{E} - \mathbf{A})^{-1} \mathbf{B} = \begin{bmatrix} 1 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} -1 & s \\ 0 & -1 \end{bmatrix}^{-1} \begin{bmatrix} 0 \\ -1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} -1 & -s \\ 0 & -1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 0 \\ -1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} s \\ 1 \end{bmatrix} = s$$



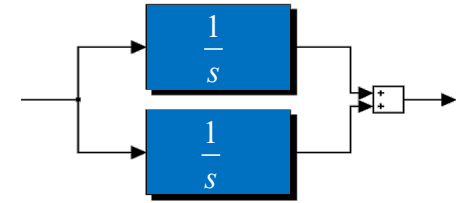


# Příklad: hraní s integrátory

- 

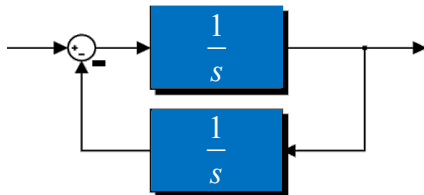


$$F(s) = \frac{1}{s} \frac{1}{s} = \frac{1}{s^2}$$

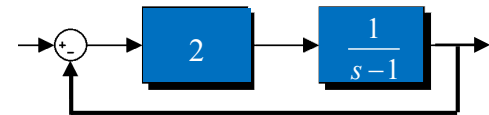


$$F(s) = \frac{1}{s} + \frac{1}{s} = \frac{2}{s^2}$$

- Uzavřením zpětné vazby vzniká úplně nový systém!



$$F(s) = \frac{\frac{1}{s}}{1 + \frac{1}{s} \frac{1}{s}} = \frac{s}{s^2 + 1}$$



$$F(s) = \frac{2 \frac{1}{s-1}}{1 + 2 \frac{1}{s-1}} = \frac{2}{s-1+2} = \frac{2}{s+1}$$



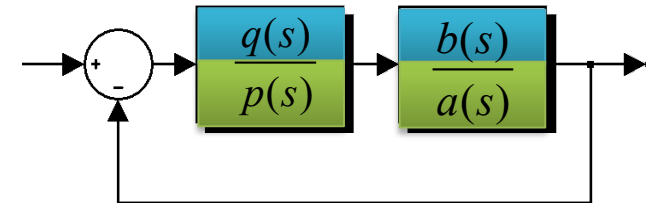
# Co zhruba můžeme řízením dosáhnout

$$S(s) = \frac{a(s)p(s)}{a(s)p(s) + b(s)q(s)}$$

- V čitateli  $S$  jsou póly  $L$ , tedy póly soustavy a regulátoru (pokud nedojde k vykrácení)
- Ve jmenovateli je „nový polynom“ můžeme tedy **stabilizovat nestabilní soustavu**
- Když je **soustava / regulátor nestabilní, má  $S$  nestabilní nuly** (důležité pro servo-systémy).
- **Stabilizace „něco stojí“** - možnost ovlivnit chování je pak omezená

$$T(s) = \frac{b(s)q(s)}{a(s)p(s) + b(s)q(s)}$$

- V čitateli  $T$  jsou nuly  $L$  (nuly soustavy a regulátoru), pokud nekrátíme
- Když má soustava nestabilní nuly, má je i  $T$   
**Nestabilních nul se nemůžeme zbavit**



$$L(s) = G(s)K(s) = \frac{b(s)q(s)}{a(s)p(s)}$$



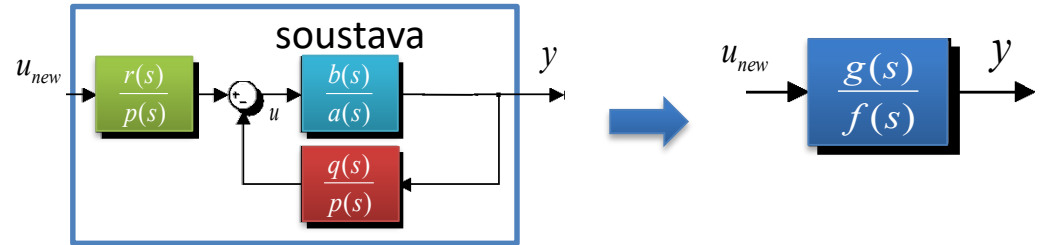
# Užitečné poučky pro „Model matching“

- Jak můžeme změnit přenos pomocí FF a FB

$$\frac{b(s)r(s)}{a(s)p(s) + b(s)q(s)} = \frac{g(s)}{f(s)}$$

$$\frac{\bar{b}(s)r(s)}{a(s)p(s) + b(s)q(s)} = \frac{\bar{g}(s)}{f(s)}$$

$$\frac{\bar{b}(s)r(s)}{f(s)\bar{b}(s)t(s)} = \frac{\bar{g}(s)}{f(s)}$$



Výsledný systém

Vzorový model

$$\frac{b(s)}{g(s)} = \frac{\bar{b}(s)}{\bar{g}(s)}$$

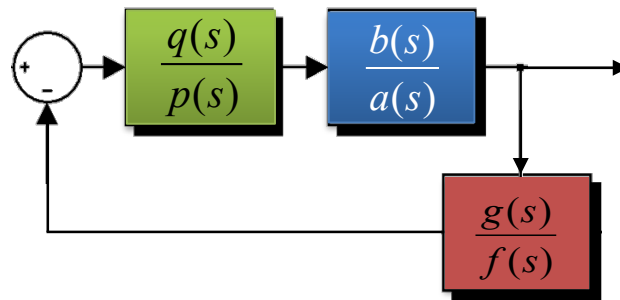
$$a(s)p(s) + b(s)q(s) = f(s)\bar{b}(s)$$

$$r(s) = \bar{g}(s)$$

- Nuly: Některé ponecháme, některé vykrátíme, některé přidáme
- Póly: posuneme, pokud to jde
- **Tvrdá omezení**
  - Nestabilní nuly nemůžeme vykrátit
  - Neřiditelné/nepozorovatelné póly nemůžeme posunout
- Další, měkčí omezení později



- od senzoru často „čekáme“ jednu potíž: přidává šum měření
- ale někdy to nestačí a **musíme počítat i s jeho dynamikou!**



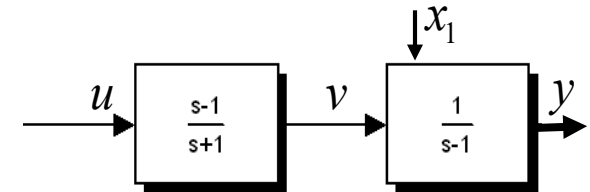
$$y(s) = \frac{b(s)q(s)}{a(s)p(s)f(s) + b(s)q(s)g(s)} y_{ref}(s)$$



Příklad se vstupní nulou:

- Celkový charakteristický polynom je

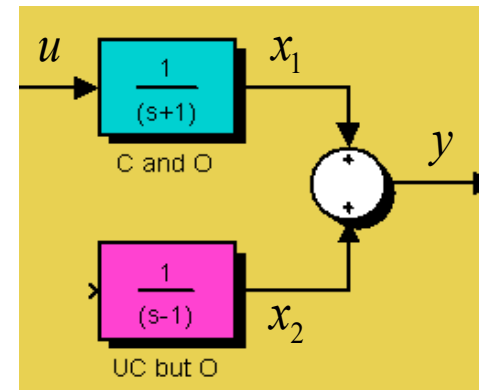
$$c(s) = (s + 1)(s - 1)$$



Příklad „větve bez vstupu

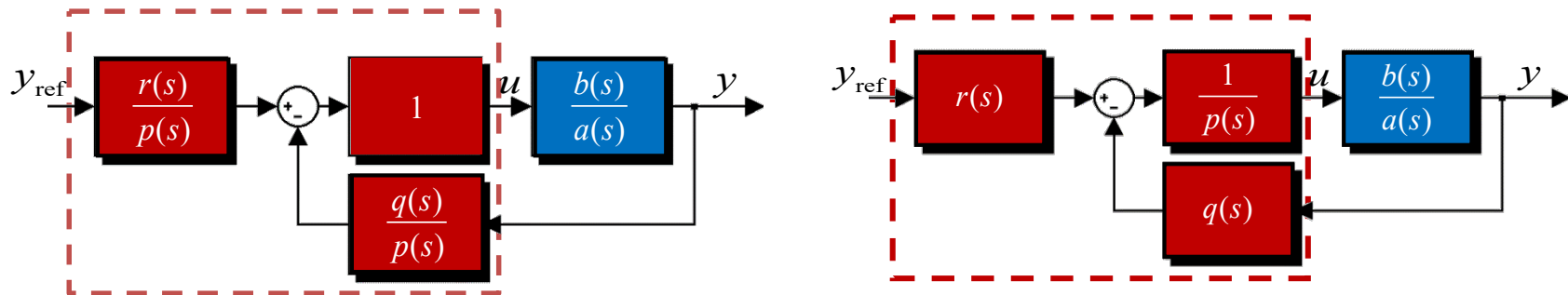
- Celkový charakteristický polynom je

$$c(s) = (s + 1)(s - 1)$$





- Jaký je rozdíl mezi těmito dvěma systémy?



- Přenos z reference na výstup je zdá se stejný, ale zkusme charakteristický polynom:
  - Za předpokladu, že subsystemy nemají skryté módy, tj.  $a(s)$ ,  $p(s)$  jsou charakteristické polynomy ve svých blocích
  - má systém nalevo charakteristický polynom
  - a systém vpravo
  - **V čem je rozdíl?**
- $$c(s) = (a(s)p(s) + b(s)q(s))p(s)$$
- $$c(s) = a(s)p(s) + b(s)q(s)$$