

27 – Systémy s více vstupy a výstupy



Michael Šebek
Automatické řízení 2017



Stavový model MIMO systému

- Má obecně
 m vstupů
 p výstupů

$$\dot{\mathbf{x}}(t) = \mathbf{A}\mathbf{x}(t) + \mathbf{B}\mathbf{u}(t) \quad \mathbf{x}(0^-) = \mathbf{x}_0$$

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

- \mathbf{B} , \mathbf{C} a \mathbf{D} už nejsou vektory, ale matice
- Z toho plynou rozdíly, např.:
 - Kanonické tvary jsou složitější
 - Matice říditelnosti je obdélníková (dlouhá): $n \times mn$
 - Matice pozorovatelnosti je obdélníková (vysoká): $pn \times n$
 - Stavová ZV a výstupní injekce nejsou vektory, ale matice

$$\mathbf{B} : n \times m$$

$$\mathbf{C} : p \times n$$

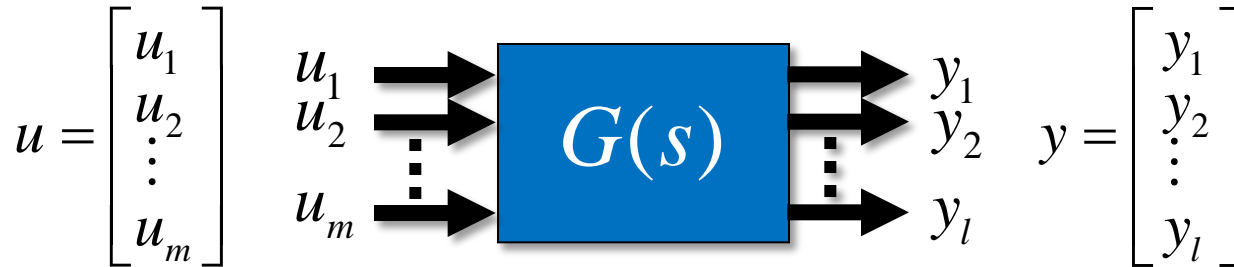
$$\mathbf{D} : p \times m$$

$$\mathbf{K} : m \times n$$

$$\mathbf{L} : n \times p$$



Vnější model MIMO systému



$$y(s) = G(s)u(s)$$

$$\begin{bmatrix} y_1(s) \\ y_2(s) \\ \vdots \\ y_l(s) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} g_{11}(s), g_{12}(s), \dots, g_{1m}(s) \\ g_{21}(s), g_{22}(s), \dots, g_{2m}(s) \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ g_{l1}(s), g_{l2}(s), \dots, g_{lm}(s) \end{bmatrix} \begin{bmatrix} u_1(s) \\ u_2(s) \\ \vdots \\ u_m(s) \end{bmatrix}$$

Pozor na pořadí násobení!

- Nevadí ani tak počet vstupů/výstupů, ale **interakce** (= nenulové prvky mimo diagonálu)



Frekvenční odezva MIMO systému

- Když na l -tý vstup přivedeme sinusový signál $u_l(t) = u_{l0} \sin(\omega t + \alpha_l)$ a na ostatní vstupy nic, bude po odeznění přechodových jevů
- na k -tém výstupu také sinusový signál stejné frekvence

$$y_k(t) = y_{k0} \sin(\omega t + \beta_k)$$

- Zesílení a fázový posun jsou $\frac{y_{k0}}{u_{l0}} = |g_{kl}(j\omega)|$, $\beta_k - \alpha_l = \angle g_{kl}(j\omega)$

kde $g_{kl}(j\omega) = [G_{kl}(j\omega)]_{kl}$

- Tedy platí

$$y_k(j\omega) = g_{kl}(j\omega)u_l(j\omega)$$

- **Celková odezva** při sinusových signálech na všech vstupech je dána součtem

$$y_k(j\omega) = \sum_l g_{kl}(j\omega)u_l(j\omega)$$

- nebo maticově

$$y(j\omega) = G(j\omega)u(j\omega)$$



- Pro SISO systém je zesílení na frekvenci ω jednoduše

$$\frac{|y(j\omega)|}{|u(j\omega)|} = \frac{|G(j\omega)u(j\omega)|}{|u(j\omega)|} = \frac{|G(j\omega)||u(j\omega)|}{|u(j\omega)|} = |G(j\omega)|$$

jde
vykrátit

Zesílení tedy závisí na frekvenci, ale ne na amplitudě vstupu

- U MIMO to tak jednoduché není: signály jsou vektory a tak musíme nejdříve velikosti jednotlivých prvků „sečíst“ pomocí nějaké normy
- Když vybereme Euklidovskou normu pro vektory, pak

$$\|u(j\omega)\|_2 = \sqrt{\sum |u_l(j\omega)|^2} = \sqrt{u_{10}^2 + u_{20}^2 + \dots}$$

$$\|y(j\omega)\|_2 = \sqrt{\sum |y_k(j\omega)|^2} = \sqrt{y_{10}^2 + y_{20}^2 + \dots}$$

- a zesílení systému pro daný vstup (!) $u(j\omega)$ je

$$\frac{\|y(j\omega)\|_2}{\|u(j\omega)\|_2} = \frac{\sqrt{y_{10}^2 + y_{20}^2 + \dots}}{\sqrt{u_{10}^2 + u_{20}^2 + \dots}} = \frac{\|G(j\omega)u(j\omega)\|_2}{\|u(j\omega)\|_2}$$

nejde
jednoduše
vykrátit

- Zesílení nezávisí na amplitudě, závisí na ω a také na směru vstupu !



Póly přenosové matice MIMO systému

- Pól je komplexní číslo, pro které je některý prvek přenosové matice $= \infty$, je to tedy **pól některého prvku** matice
- je-li matice čtvercová, také se pozná z $\det G(s)$
- Poloha pólů toho u MIMO systému zas tak moc toho neříká, záleží na struktuře: viz např. „dva integrátory“

Příklad:

- System s přenosovou maticí

$$G(s) = \begin{bmatrix} \frac{1}{s} & \frac{s-1}{s+1} \\ \frac{1}{s+2} & \frac{s}{s+3} \end{bmatrix}$$

- má póly v $s = 0, -1, -2, -3$

$$\det G(s) = \frac{s(s+5)}{s(s+1)(s+2)(s+3)}$$

```
>> G=[1./s (s-1)./(s+1);1./(s+2)
s./(s+3)]
```

```
G =
```

```
      1          (s-1)
      -          -----
      s          (s+1)
```

```
      1          s
      -----    -----
      (s+2)      (s+3)
```

```
>> (poles(G))'
```

```
ans = 0 -3.00 -2.00 -1.00
```

```
>> pformat rootr, det(G)
```

```
ans =          s(s+5.00)
```

```
-----
          s(s+3.00)(s+2.00)(s+1.00)
```



Nuly přenosové matice MIMO systému

- Nula s_i je komplexní číslo, po jehož dosazení přenosová matice $G(s_i)$ **ztrácí původní hodnotu**: $\text{rank } G(s_i) < \text{rank } G(s)$
- Na první pohled se z matice nepozná: **není to nula konkrétního prvku!**
- U matice čtvercové je to nula jejího determinantu, jinak nutno postupovat dle definice
- Pozor: Po dosazení nuly matic ztrácí původní hodnotu, ale obecně se nestane nulovou maticí.
- Vstupní signál příslušné frekvence tedy nemusí být blokován – záleží to ještě na jeho směru!

Pokračování příkladu

- systém z příkladu má nuly v $s = 0, -5$

$$G(s) = \begin{bmatrix} \frac{1}{s} & \frac{s-1}{s+1} \\ \frac{1}{s+2} & \frac{s}{s+3} \end{bmatrix}, \det G(s) = \frac{s(s+5)}{s(s+1)(s+2)(s+3)}$$

```
>> r=roots(G)
r =
     0
-5.0000
>> rank(G)
ans = 2
>> rank(value(G,r(2)))
ans = 1
```



- Je-li s_i nulou $F(s)$, tak nejen $\text{rank } F(s_i) < \text{rank } F(s)$, ale ještě existují nenulové vektory

$$u_{s_i}, y_{s_i} : F(s_i)u_{s_i} = 0y_{s_i}$$

- Obvykle je normalizujeme na jednotkovou délku
- u_{s_i} je **vstupní nulový směr** (který směr vstupů nemá vliv na výstup)
- y_{s_i} je **výstupní nulový směr** (který směr výstupů je těžké řídit)

Poznámky

- Jestliže má výstup přímou informaci o všech stavech, systém nemá nuly (tj. jestliže $\text{rank } C = n$ a $D = 0$)
- U SISO systémů nelze odstranit vliv nestabilní nuly
- U MIMO systémů je možné je obecně možné **vliv nestabilní nuly přesunout** na méně důležitý výstup
- Někdy to nejde: pokud je nula „přišpendlena“ k nějakému výstup, nejde z něj přesunout na jiný (souvisí s nulovými prvky ve směrovém vektoru)



Také pól MIMO systému má směry:

$$\begin{aligned}\dot{x} &= Ax + Bu \\ y &= Cx + Du\end{aligned}$$

- Je-li q_i pravý vlastní vektor matice systému A : $Aq_i = p_i q_i$
a t_i levý vlastní vektor matice systému A : $t_i A = t_i p_i$
- Pak nazýváme $u_{p_i} = B^H q_i$ vstupní vektor pólu p_i
a $y_{p_i} = C t_i$ výstupní vektor pólu p_i
- Platí např. (pro póly různé a vlastní vektory škálované na $q_i^H t_i = 1$) :

$$G(s) = \sum_1^n \frac{C t_i q_i^H B}{s - p_i} + D = \sum_1^n \frac{y_{p_i} u_{p_i}^H}{s - p_i} + D$$

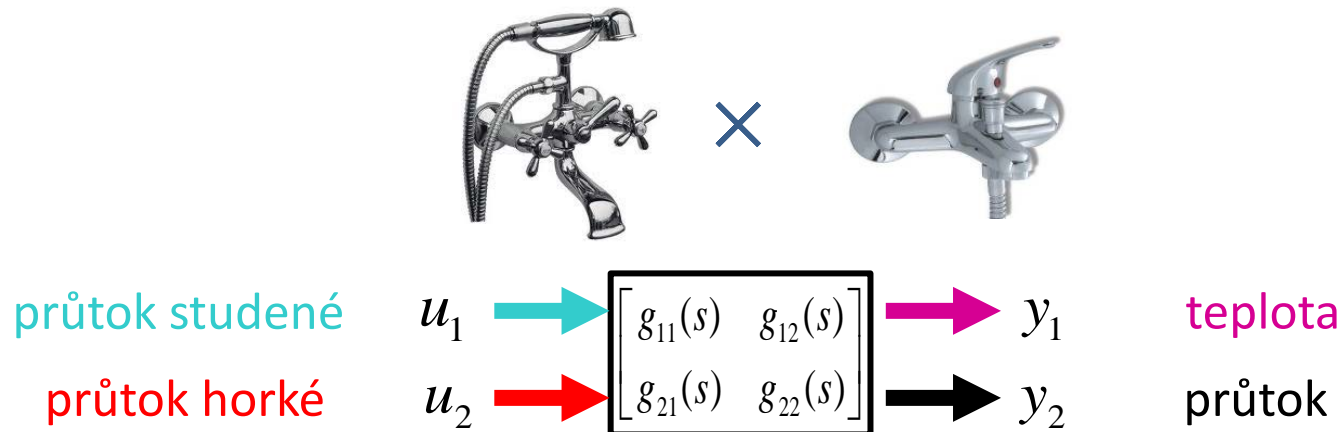
- u_{p_i} ukazuje, jak moc je i -tý mód vybuzen (a tedy řízen) vstupy
- y_{p_i} ukazuje, jak moc je i -tý mód pozorován výstupy
- Přenosová matice je ve směru pólu „nekonečná“

$$G(p_i) u'_{p_i} = \infty y'_{p_i} \quad u'_{p_i} = u_{p_i} / \|u_{p_i}\|_2, \quad y'_{p_i} = y_{p_i} / \|y_{p_i}\|_2$$



- Řízení MIMO systémů není složitější ani tak kvůli počtu vstupů a výstupů, ale kvůli **interakci**: obecně každý vstup ovlivňuje každý výstup

Příklad: mísící vanová baterie: klasická vs. páková



- Ideálně je přenosová matice diagonální a interakce je nulová. Pak říkáme, že systém je rozpojený (decoupled).
- Čím větší křížová interakce (coupling), tím větší jsou problémy
- Jaká je míra interakce?



- Chceme-li využít SISO metody pro MIMO systémy musíme najít, který vstup silně ovlivňuje který výstup. To je
- Problém párování
- Pro $m \times m$ soustavu je obecně $m!$ možností (permutací)
- K nalezení párování a také ke zhodnocení míry interakce se tradičně používá **Relative Gain Array** – RGA
- Pro čtvercovou matic i přenosů $G(s)$ definujeme vztahem

$$\text{RGA}(G) = \Lambda(G) = \left[G_{ij}(0)G_{ji}^{-1}(0) \right]_{ij} = G(0) .* G^{-T}(0)$$

.* je „součin po prvcích“

(tzv. Hadamardův, Schurův, v Matlabu „array multiplication“)

$G_{ij}(0)$ - DC zesílení z u_i na y_j , když jsou ostatní vstupy nulové

$G_{ji}^{-1}(0)$ - převrácená hodnota tohoto zes., když ostatní výstupy nulové

- Snažíme se o RGA diagonální (s kladnou diagonálou)
nebo alespoň s velkými diagonálními prvky



Návrh regulátoru pro MIMO soustavy

Automatické řízení - Kybernetika a robotika

Diagonální regulátor: čtvercový, nediagonální prvky = 0

- funguje pro soustavu diagonální (má nediagonální prvky nulové) a soustavu „skoro diagonální“ (nediagonální prvky malé)
- navrhuje se SISO metodami, každý prvek odděleně

Dvoustupňový návrh

1. Decoupling, tedy úprava přenosu na „diagonální“ tvar:

Navrhne se $W_1(s)$, aby $G_{diag}(s) = G(s)W_1(s)$

- byla diagonální matice (tzv. dynamický decoupling), např. $W_1(s) = G^{-1}(s)$
- nebo alespoň pro nějakou frekvenci (třeba steady-state decoupling)

2. Pak provedeme „diagonální návrh“ pro $G_{diag}(s)$, tj. několik skalárních

- Hlavní problém: typicky citlivé na chyby/změny parametrů

MIMO regulátor s obecnou strukturou

- potřebujeme MIMO metody $F(s) = A^{-1}(s)B(s), K(s) = Q(s)P^{-1}(s)$
- např. polynomiálně $A(s)P(s) + B(s)Q(s) = C(s)$