



**ČVUT**  
ČESKÉ VYSOKÉ  
UČENÍ TECHNICKÉ  
V PRAZE

# Decoupling.

Vyřešení problému otevřeného 80 let.

**Vladimír Kučera**

Český institut informatiky, robotiky a kybernetiky ČVUT v Praze

Setkání kateder, Praha 2018

## **Decoupling, vyřešení problému otevřeného 80 let**

**Originální řešení dlouho otevřeného problému teorie lineárních systémů, známého anglicky jako „**decoupling**“, pomocí statické stavové zpětné vazby. Česky mluvíme o neinteraktivním řízení či eliminaci vnitřních vazeb systému.**

**Problém byl zkoumán již roku 1934, rigorózně formulován roku 1964 a řešení nejjednoduššího možného případu systémů se stejným počtem vstupů a výstupů pochází z roku 1967. Vyřešeno několik zvláštních případů, obecný problém zůstal přes veškerou snahu nevyřešen do roku 2017.**



## Úvod

**Cílem neinteraktivního řízení je kompenzovat daný systém tak, aby jeden každý výstup systému byl ovlivňován pouze jedním vstupem a nezávisel na ostatních vstupech.**

**Vnitřní vazby lze vždy eliminovat **dynamickou** stavovou zpětnou vazbou, která však zvyšuje řád systému.**

****Statická** stavová zpětná vazba řád systému nezvyšuje, může využít jen vnitřní dynamiku systému, a proto je řešení obtížné.**



## Úvod

Předložené řešení nepožaduje **žádné omezující předpoklady** ani na systém, ani na zpětnou vazbu.

Existence řešení je podmíněna výhradně **invarianty systému** vzhledem k povoleným transformacím (jedině takové podmínky mají smysl).

Výsledný systém má **diagonální** přenos;  
rozpadá se na podsystemy s jedním vstupem a výstupem,  
které se navzájem neovlivňují.

Taková vlastnost zjednodušuje další analýzu systému a syntézu řízení.



# Odkaz na původní příspěvek

Přednáška je založena na publikaci

IEEE TRANSACTIONS ON AUTOMATIC CONTROL, VOL. 62, NO. 12, pp. 6250-6265, DECEMBER 2017

---

## Diagonal Decoupling of Linear Systems by Static-State Feedback

Vladimír Kučera, *Life Fellow, IEEE*





## Historie

První výzkumy **Vozněsenskij** (1934, 1938),  
**Boksenbom, Hood** (1950), **Kavanagh** (1957), **Strejc** (1960)  
se týkaly neinteraktivního řízení složitých motorů a turbín v elektrárnách.

Nebyl řešen problém vnitřní struktury,  
ani fyzikální realizovatelnosti a stability systému.

Problém potenciální nestability vyvolané skrytým krácením nul a pólů  
nebyl v té době ještě plně pochopen.



## Historie

Hlubší pohled poskytla metoda stavového prostoru.  
Rigorózní formulace problému **Morgan** (1964),  
řešení pro systémy se čtvercovým nesingulárním přenosem  
prezentovali **Falb, Wolovich** (1967).

**Morse, Wonham** (1971) zkoumali systémy zprava invertovatelné.  
Vyřešili případ dynamické stavové zpětné vazby,  
případ statické stavové zpětné vazby jen za omezujících předpokladů.



## Historie

Oživení přenosových metod přineslo nové výsledky.

**Descusse, Dion (1982)** ukázali, že neinteraktivní řízení závisí na struktuře nuly systému v bodu  $s = \infty$

(obdoba struktury násobných vlastních čísel v Jordanově tvaru matice).

**Loiseau (1988)** našel podmínky, za kterých lze systému přiřadit předepsanou strukturu nuly v nekonečnu pomocí stavové zpětné vazby.

Na základě jeho výsledku **Descusse, Lafay, Malabre (1988)**

objevili **nutné** podmínky řešení obecné úlohy neinteraktivního řízení.





## Historie

**Zagalak, Lafay, Herrera-Hernández (1993)**

nalezli **nutné a postačující** podmínky pro řešení úlohy neinteraktivního řízení, ale podmínky byly implicitní a netestovatelné.

**Castañeda-Toledo, Ruiz-León (2012)** našli řešení problému

pro jednu předem zadanou strukturu nuly systému v nekonečnu a

**Zagalak, Kučera (2017)** prozkoumali všechny dosažitelné struktury

v systému, který již je neinteraktivní.

Podmínky řešitelnosti problému v plné obecnosti zůstávají nadále neznámé.

## Formulace úlohy

Lineární systém  $(A, B, C, D)$  je popsán rovnicemi

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

dimenze vektorů stavu  $x$ , vstupu  $u$  a výstupu  $y$  jsou  $n$ ,  $m$  a  $p$   
a přenos systému

$$T(s) = C(sI_n - A)^{-1}B + D$$

je matice ryzích racionálních funkcí rozměru  $p \times m$ .

## Formulace úlohy

Cílem je stanovit seznam  $p$  nezáporných celých čísel  $r = (r_1, r_2, \dots, r_p)$  a zpětnovazební zákon řízení  $(F, G)$  ve tvaru

$$u = Fx + Gv,$$

kde  $v$  je externí vstup dimenze  $p$ , tak aby přenos výsledného systému

$$T_{F,G}(s) := (C + DF)(sI_n - A - BF)^{-1}BG + DG$$

byl **diagonální**, až na permutační matici  $\Pi$ ,

$$\Pi T_{F,G}(s) = \text{diag}(s^{-r_1}, s^{-r_2}, \dots, s^{-r_p}).$$

## Řešení úlohy

Neinteraktivní řízení je řešitelné pouze pro systémy, jejichž přenosová matice je **zprava invertovatelná**, tedy  $\text{rank } T(s) = p \leq m$ . Jinak výsledná diagonální matice  $T_{F,G}(s)$  nemůže mít plnou hodnost  $p$ .

Speciální výběr požadované diagonální přenosové matice  $T_{F,G}(s)$ , která má všechny póly v nule, není vůbec omezující.

Póly můžeme libovolně změnit při zachování neinteraktivnosti.

**Řešení není jediné**, lze dosáhnout různých struktur  $r = (r_1, r_2, \dots, r_p)$  nuly v nekonečnu a každou z nich zajistit mnoha různými zákony řízení  $(F, G)$ .

## Řešení úlohy

**K řešení je třeba několika kroků.**

- **Transformace systému do standardního tvaru**
- **Výběr tří seznamů nezáporných celých čísel**
- **Splnění podmínek pro existenci řešení**
- **Výpočet sériového kompenzátoru**
- **Zpětnovazební realizace kompenzátoru**
- **Zpětná transformace systému**

# Transformace systému do standardního tvaru

Použitím vratných transformací dovolených při řešení úlohy

- **regulární** stavová zpětná vazba (zachovává počet nezávislých vstupů)
- změna báze v prostoru stavových a vstupních proměnných
- permutace výstupních proměnných

převédeme systém do standardního tvaru,

který ukazuje invarianty vůči povoleným transformacím

a vykazuje maximální neinteraktivnost dosažitelnou regulární zpětnou vazbou.

Dále už je třeba použít (nevratnou) **neregulární** stavovou zpětnou vazbu.



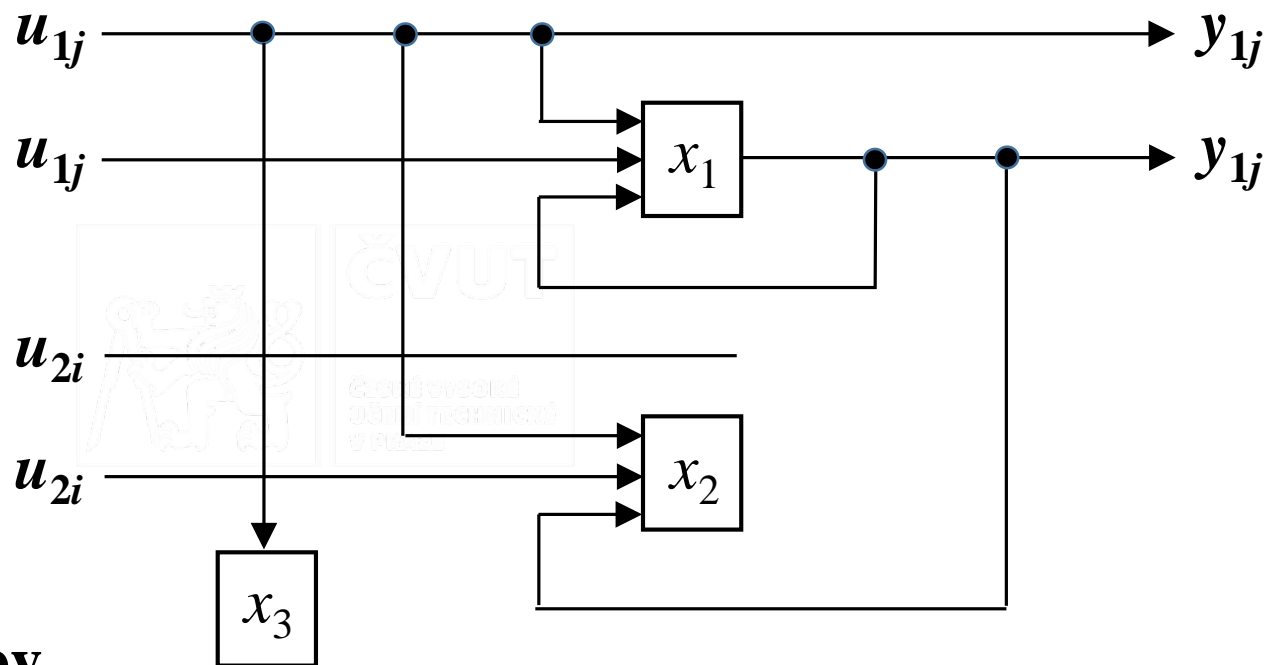
## Standardní tvar

$$j = 1, \dots, \alpha_1$$

$$j = \alpha_1 + 1, \dots, p$$

$$i = 1, \dots, \alpha_2$$

$$i = \alpha_2 + 1, \dots, m - p$$



**Jediné zbývající vazby  
jsou injekce výstupu do stavu.**

## Standardní tvar

**Detail pod systému 1**

$$\rho := (\rho_1, \rho_2, \dots, \rho_p)$$

**jsou indexy říditelnosti**

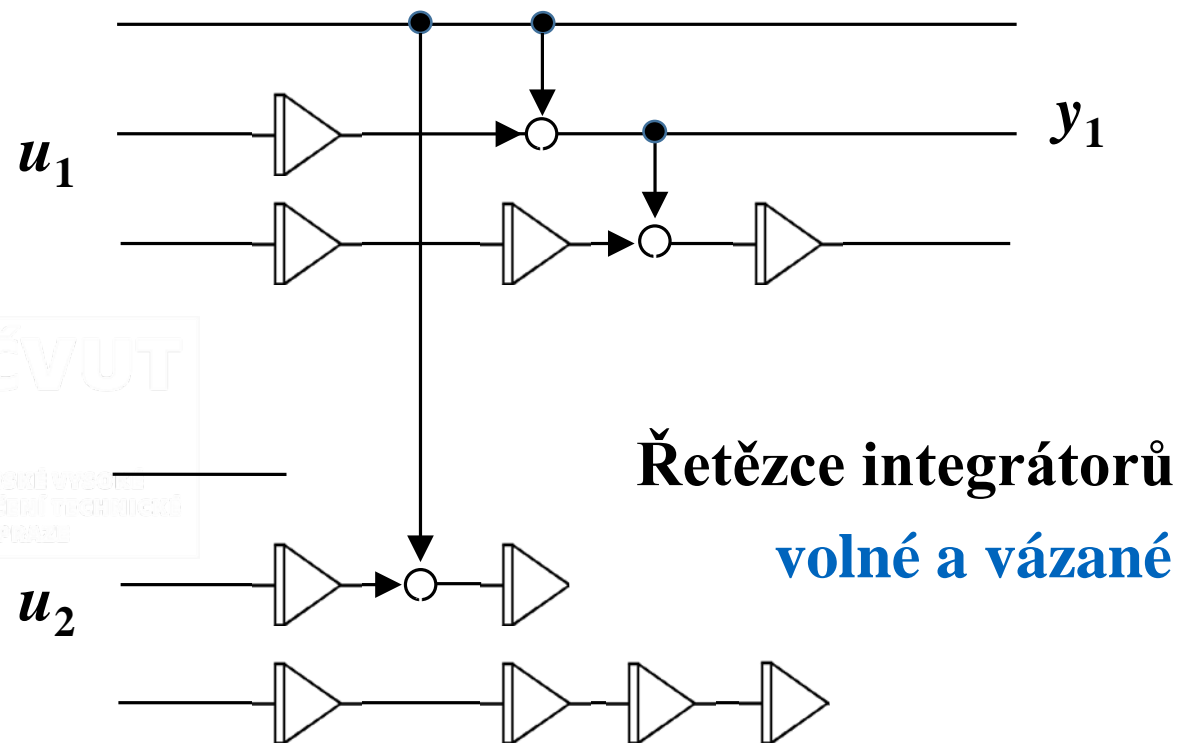
**rovné indexům pozorovatelnosti**

**rovné řádům nuly v nekonečnu**

**Detail pod systému 2**

$$\sigma := (\sigma_1, \sigma_2, \dots, \sigma_{m-p})$$

**je seznam indexů říditelnosti druhého pod systému**





## Standardní tvar

Přenosová matice má dolní trojúhelníkový tvar  
a její inverze je polynomiální matice,  
zvaná **interaktor**

$$T_{dsf}(s) = \begin{bmatrix} s^{-\rho_1} & & \\ & \ddots & \\ t_{ij}(s) & & s^{-\rho_p} \end{bmatrix}$$

$$\Phi(s) = T_{dsf}^{-1}(s) := \begin{bmatrix} s^{\rho_1} & & \\ & \ddots & \\ f_{ij}(s) & & s^{\rho_p} \end{bmatrix}.$$

Stupně sloupců interaktoru se nazývají **podstatné řády** systému,

$$\varphi = (\varphi_1, \varphi_2, \dots, \varphi_p).$$



## Seznamy nezáporných celých čísel

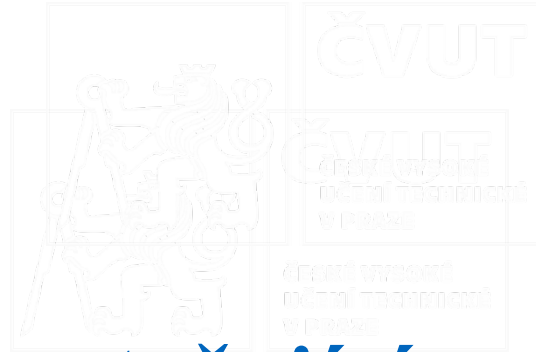
Nerovnost, součet, rozdíl seznamů stejné délky je definován po prvcích,  $J_\omega := \{i \mid \omega_i \neq 0, i = 1, 2, \dots, p\}$  je množina indexů nenulových prvků seznamu  $\omega$ ,  $\text{card } J_\omega$  je počet nenulových prvků seznamu  $\omega$ ,  $\text{sum } \omega$  je součet všech prvků seznamu  $\omega$ .

Operaci  $\eta \succ \omega$  čteme  $\eta$  **dominuje**  $\omega$ , což znamená splnění soustavy nerovností

$$\sum_{i=1}^j \eta'_i \geq \sum_{i=1}^j \omega'_i, \quad j = 1, 2, \dots, l$$

pro seznamy  $\eta'$  and  $\omega'$  vzestupně uspořádaných seznamů  $\eta$  a  $\omega$  délky  $l$ .

Konvence  $A_\alpha(s) := \text{diag}(s^{-\alpha_1}, s^{-\alpha_2}, \dots, s^{-\alpha_l})$ .



## Nutné a postačující podmínky řešitelnosti

Nechť systém  $(A, B, C, D)$  je zprava invertovatelný a necht'

$\rho := (\rho_1, \rho_2, \dots, \rho_p)$  je seznam řádů nuly systému v nekonečnu,

$\sigma := (\sigma_1, \sigma_2, \dots, \sigma_{m-p})$  je seznam indexů říditelnosti druhého podsystému,

$\Phi(s)$  je interaktor a  $\varphi := (\varphi_1, \varphi_2, \dots, \varphi_p)$  je seznam podstatných řádů.

Vnitřní vazby v systému lze eliminovat statickou stavovou zpětnou vazbou tehdy a jen tehdy, když existují tři seznamy nezáporných celých čísel

$\varepsilon := (\varepsilon_1, \varepsilon_2, \dots, \varepsilon_p)$ ,  $\eta := (\eta_1, \eta_2, \dots, \eta_{m-p})$  a  $\eta^* := (\eta_1^*, \eta_2^*, \dots, \eta_p^*)$ ,

kde  $\eta^*$  je výběr prvků seznamu  $\eta$ , pro který platí  $J_{\eta^*} = J_{\varepsilon}$ ,

# Nutné a postačující podmínky řešitelnosti

a tyto seznamy splňují následující nerovnosti

$$\varepsilon + \rho \geq \varphi$$

$$\text{card } J_\omega \leq m - p$$

$$\varepsilon + \rho \geq \eta^*$$

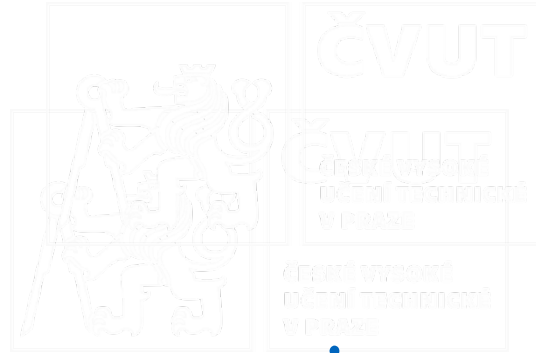
$$\eta \leq \sigma$$

$$\eta \succ \omega$$

$$\text{sum } \varepsilon = \text{sum } \eta = \text{sum } \omega$$

(N)

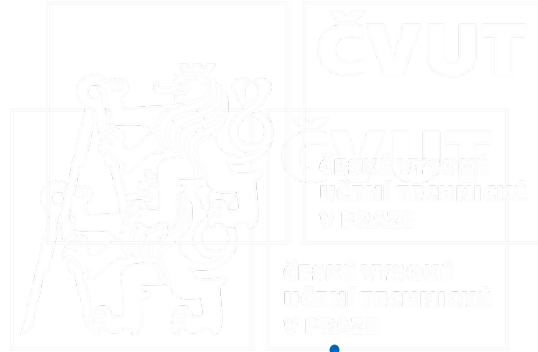
kde  $\omega := (\omega_1, \omega_2, \dots, \omega_p)$  je seznam mocnin invariantních faktorů  $s^{-\omega_1}, s^{-\omega_2}, \dots, s^{-\omega_p}$  matice  $\Phi(s)A_{\varepsilon+\rho}(s)$ .



## Seznamy $\varepsilon$ , $\eta$ a $\eta^*$

**Neregulární stavová zpětná vazba umožňuje eliminovat interakce tím, že připojí řetězce druhého pod systému ke vstupům prvního pod systému, a tím **obětuje přebytečné vstupy** pro zvýšení řádů nuly v nekonečnu.**

- **Seznam  $\varepsilon$  představuje nárůst jednotlivých řádů nuly systému v nekonečnu, potřebných k dosažení neinteraktivnosti;**
- **seznam  $\eta$  popisuje, které části řetězců druhého pod systému mají být k tomu účelu použity;**
- **seznam  $\eta^*$  označuje, které z těchto použitých řetězců je třeba připojit k externím vstupům.**



## Seznamy $\varepsilon$ , $\eta$ a $\eta^*$

Pokud jsou všechny řetězce druhého podsystému volné, řešení je **jednoduché**. Stačí vyřešit soustavu podmínkových nerovností ( $\aleph$ ).

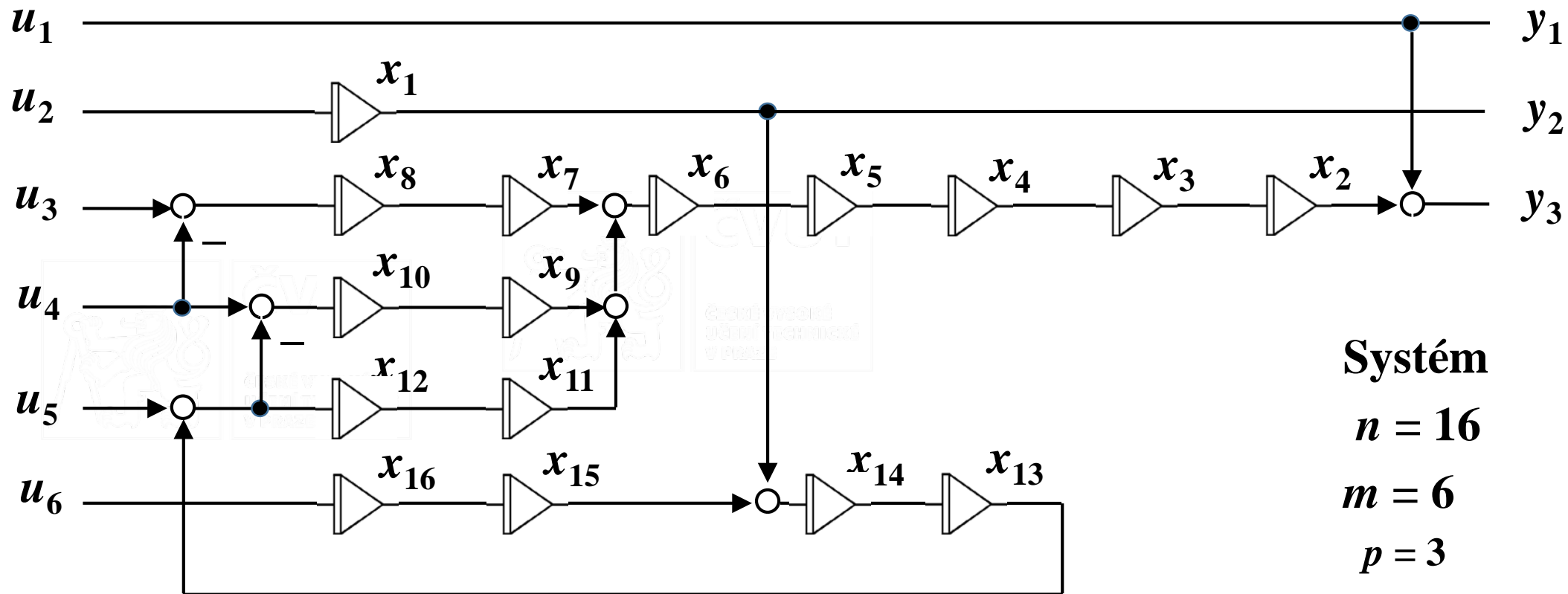
Pokud je některý řetězec druhého podsystému vázaný s prvním podsystémem, řešení je **obtížné**.

Je třeba řešit celou rodinu soustav ( $\aleph$ ) indexovanou vázanými řetězci.

Připojení vázaného řetězce lze totiž chápat jako modifikaci systému a řešit soustavu nerovností ( $\aleph$ ) pro modifikovaný systém s využitím zbývajících volných řetězců.

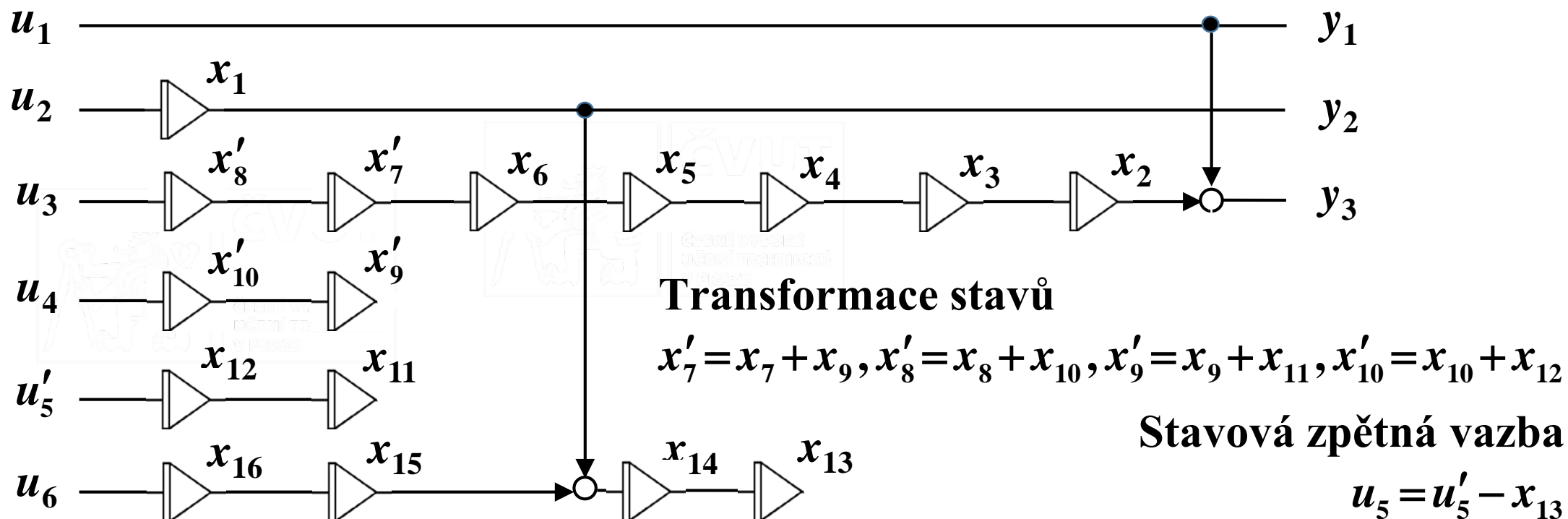


## Příklad



## Příklad

### Standardní tvar





## Příklad

**Přenosová matice a interaktor**

$$T_{dsf}(s) = \begin{bmatrix} 1 & & \\ 0 & s^{-1} & \\ 1 & 0 & s^{-7} \end{bmatrix}, \quad \Phi(s) = \begin{bmatrix} 1 & & \\ 0 & s & \\ -s^7 & 0 & s^7 \end{bmatrix}$$

**Invarianty  $\rho = (0,1,7)$ ,  $\sigma = (2,2,4)$ ,  $\varphi = (7,1,7)$**

**Je třeba zvýšit řády nuly v nekonečnu minimálně na hodnoty  $\varepsilon = \varphi - \rho = (7,0,0)$  a přitom máme k dispozici volné řetězce  $\eta = (2,2,2)$ .**

**Podmínka  $\text{sum } \varepsilon = \text{sum } \eta$  není splněna, bude třeba zapojit vázaný řetězec.**

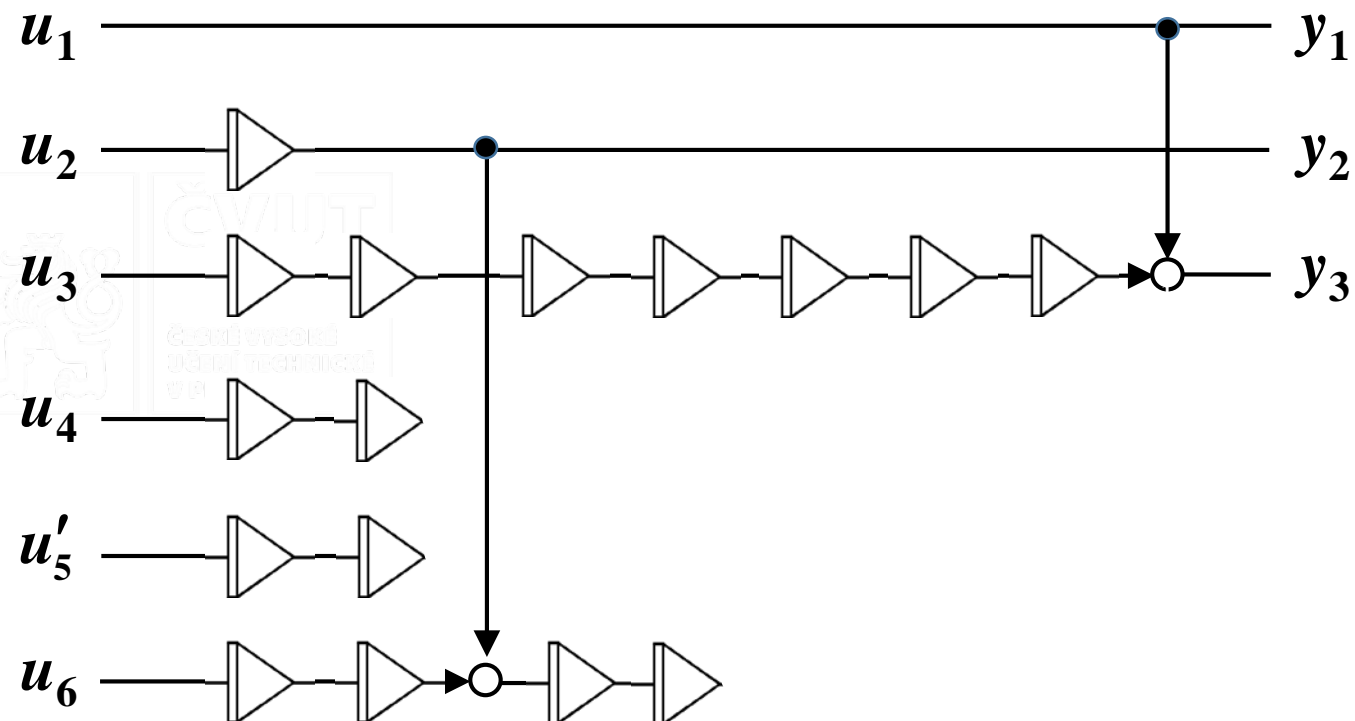
## Příklad

Protože

$$\varepsilon = (7,0,0),$$

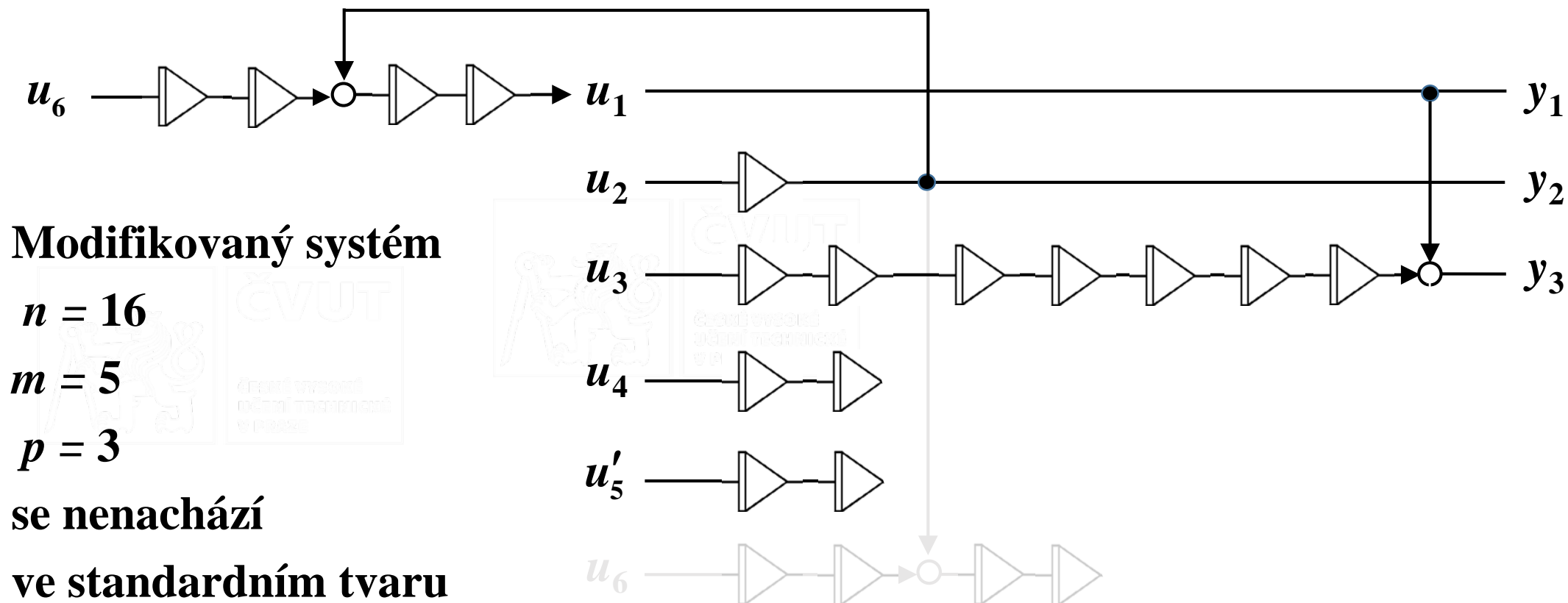
jsou integrátory třeba  
v prvním kanálu.

Připojíme tedy  
vázaný řetězec  
ke vstupu  $u_1$ .





## Příklad



**Modifikovaný systém**

$n = 16$

$m = 5$

$p = 3$

se nenachází

ve standardním tvaru

## Příklad

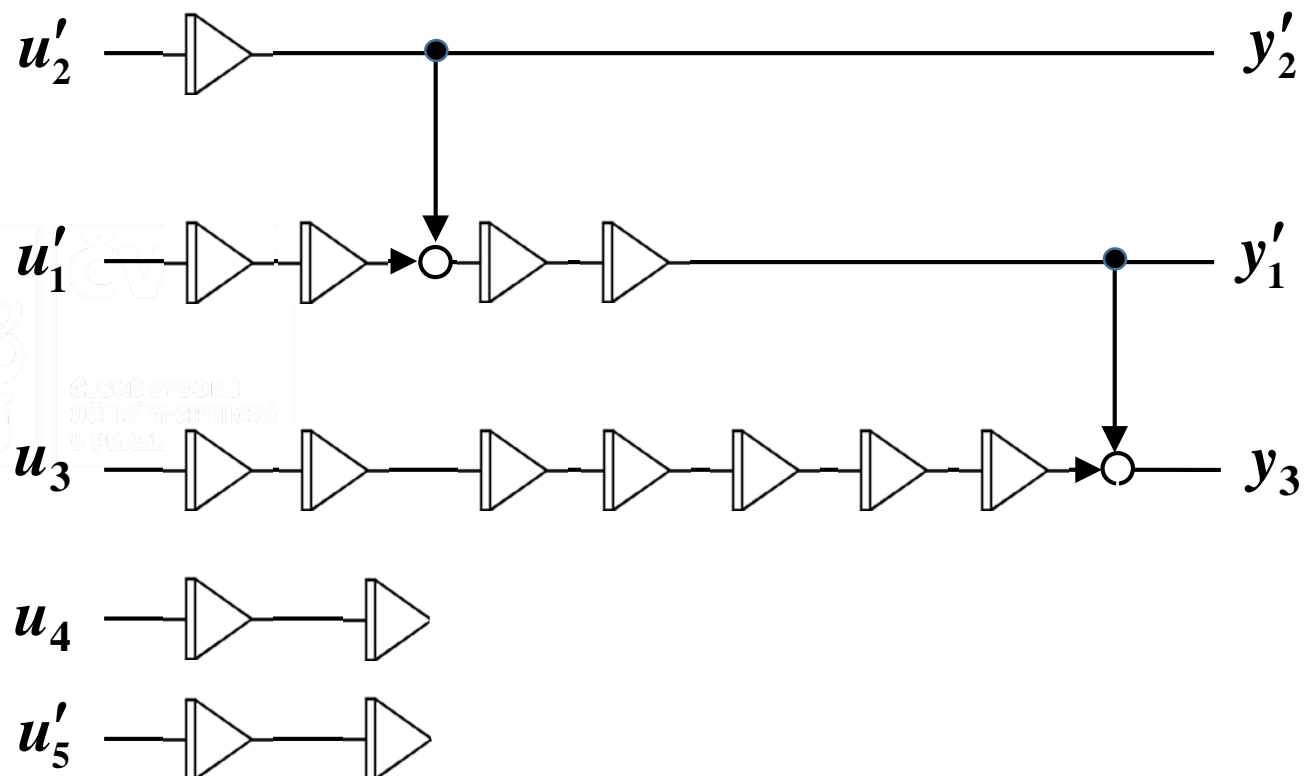
Modifikovaný systém  
do standardního tvaru  
převedený

Permutace výstupů

$$y'_1 = y_2, \quad y'_2 = y_1$$

Permutace vstupů

$$u'_1 = u_2, \quad u'_2 = u_6$$





# Příklad

**Interaktor**

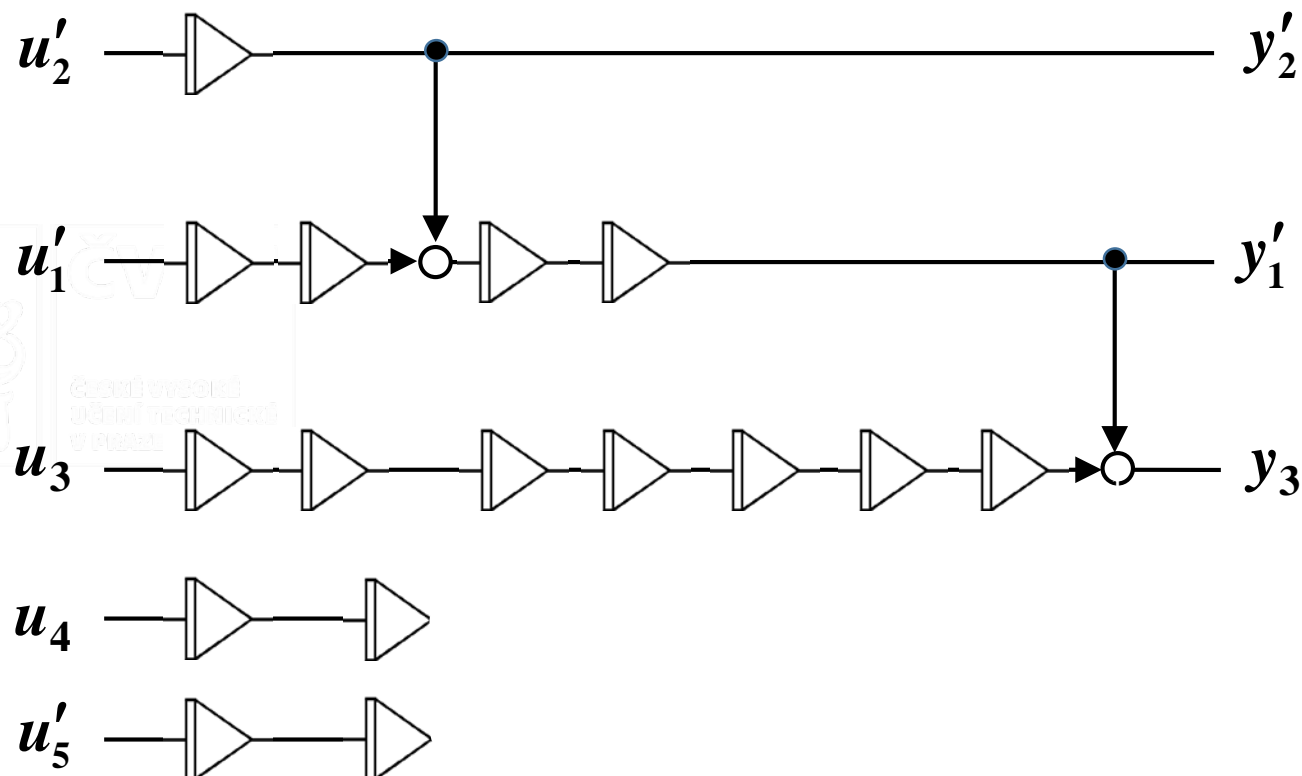
$$\Phi_1(s) = \begin{bmatrix} s & s^4 \\ -s^2 & -s^7 \\ \mathbf{0} & s^7 \end{bmatrix}$$

$$\Phi_1(s)\Lambda_{\varphi_1}(s) = \begin{bmatrix} s^{-1} & s^7 \\ -1 & -s^3 \\ \mathbf{0} & -1 \end{bmatrix}$$

**Invarianty**

$$\rho_1 = (1,4,7), \quad \sigma_1 = (2,2),$$

$$\varphi_1 = (2,7,7), \quad \omega_1 = (0,0,4)$$



## Příklad

Modifikovaný systém  $n = 16, m_1 = 5, p = 3$

Invarianty  $\rho_1 = (1,4,7), \sigma_1 = (2,2), \varphi_1 = (2,7,7), \omega_1 = (0,0,4)$

Podmínky (8) splněny pro  $\varepsilon_1 = (1,3,0), \eta_1 = (2,2), \eta_1^* = (2,2,0)$

$(1,3,0) + (1,4,7) =$	$\varepsilon + \rho \geq \varphi$	$= (2,7,7)$
$1 =$	$\text{card} J_\omega \leq m - p$	$= 5 - 3$
$(1,3,0) + (1,4,7) =$	$\varepsilon + \rho \geq \eta^*$	$= (2,2,0)$
$(2,2) =$	$\eta \leq \sigma$	$= (2,2)$
$2 \geq 0$	$\eta \succ \omega$	$2+2 \geq 0+4$
$4 =$	$\text{sum } \varepsilon = \text{sum } \eta = \text{sum } \omega$	$= 4$

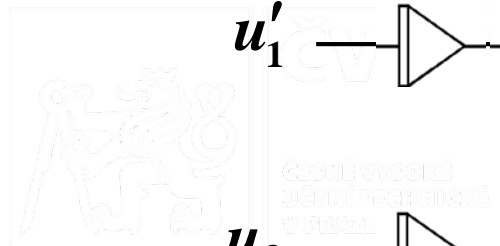
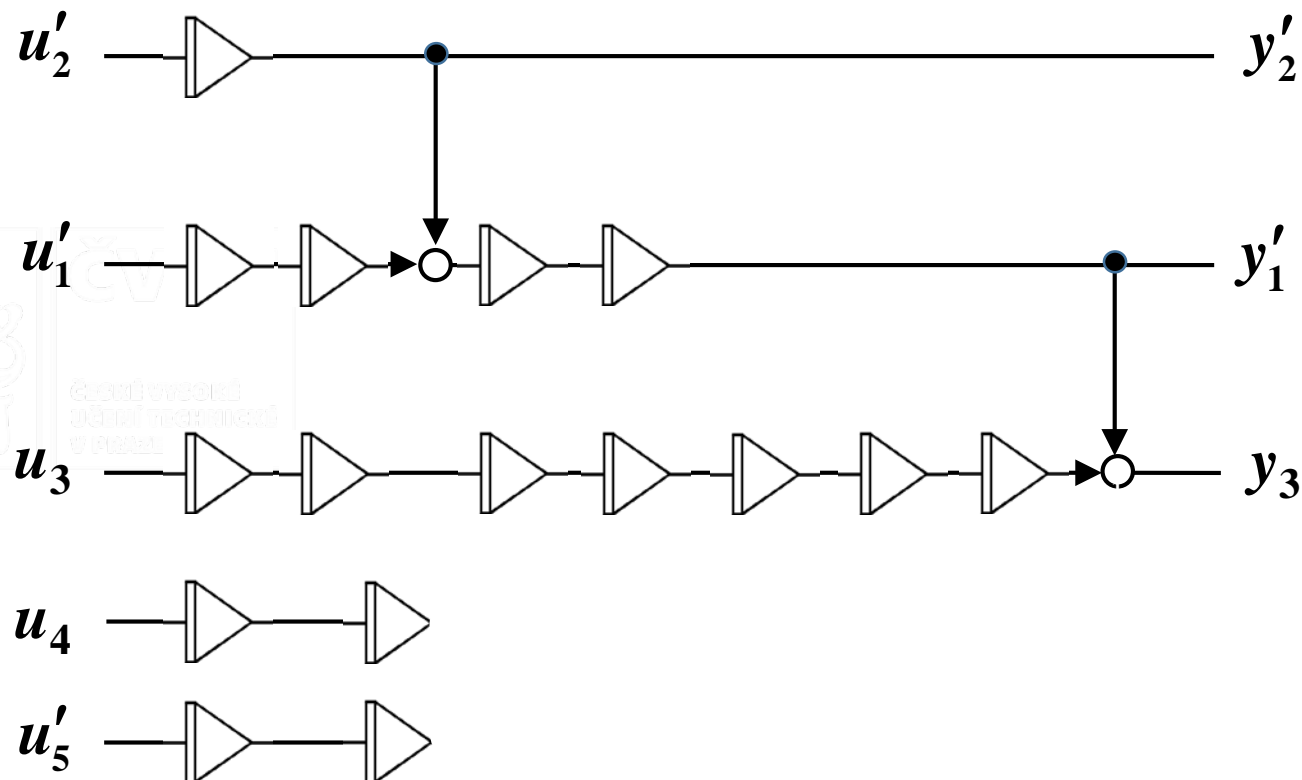


# Příklad

$$\varepsilon_1 = (1, 3, 0)$$

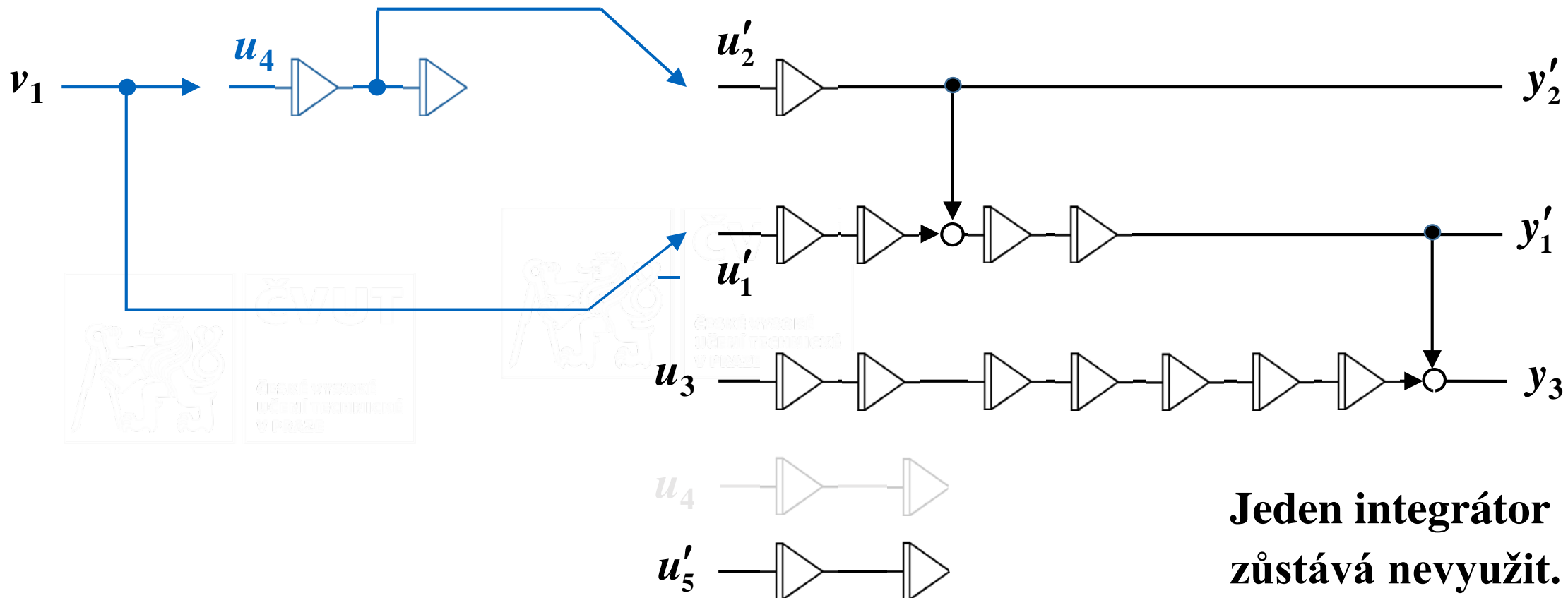
První volný řetězec

připojíme k prvnímu vstupu,  
eliminujeme vazbu  $y'_2 \rightarrow y'_1$





# Příklad

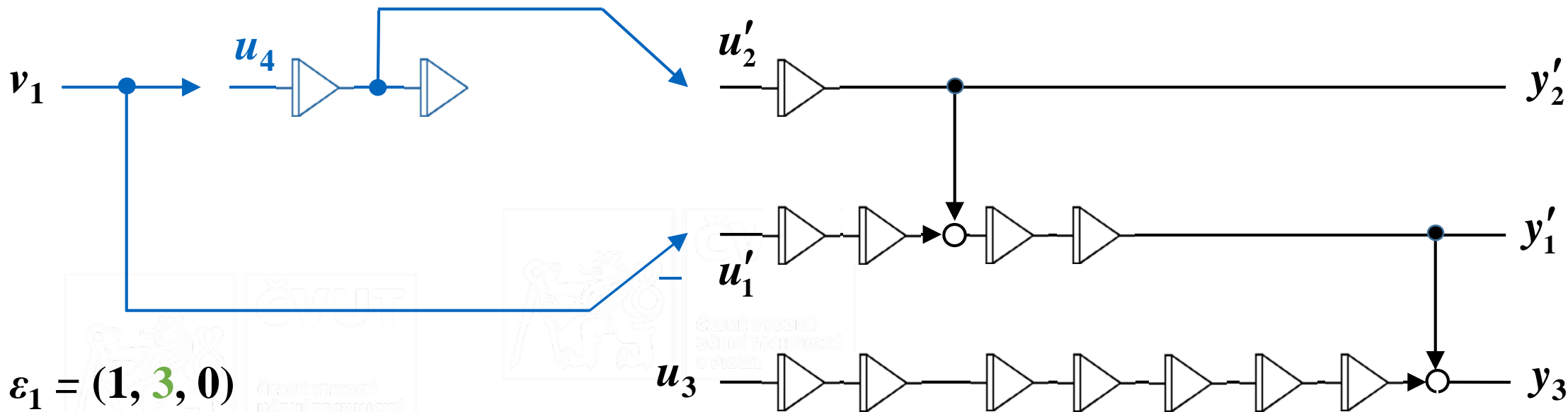


**Jeden integrátor  
zůstává nevyužit.**





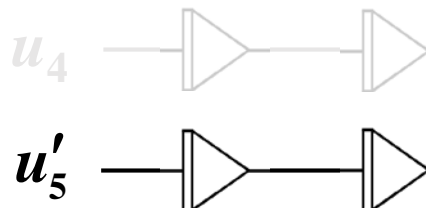
# Příklad



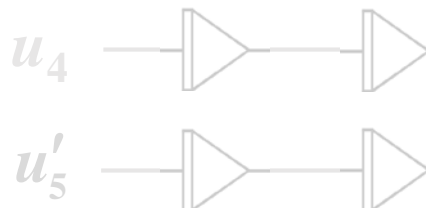
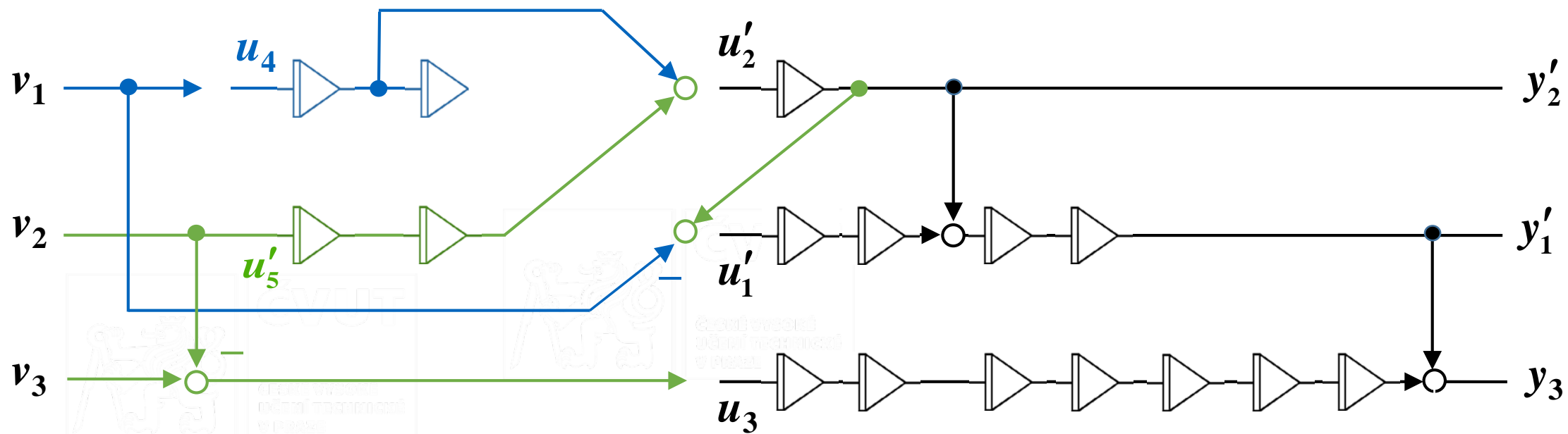
$\varepsilon_1 = (1, 3, 0)$

Druhý volný řetězec

připojíme k druhému vstupu,  
eliminujeme vazbu  $y'_1 \rightarrow y_3$

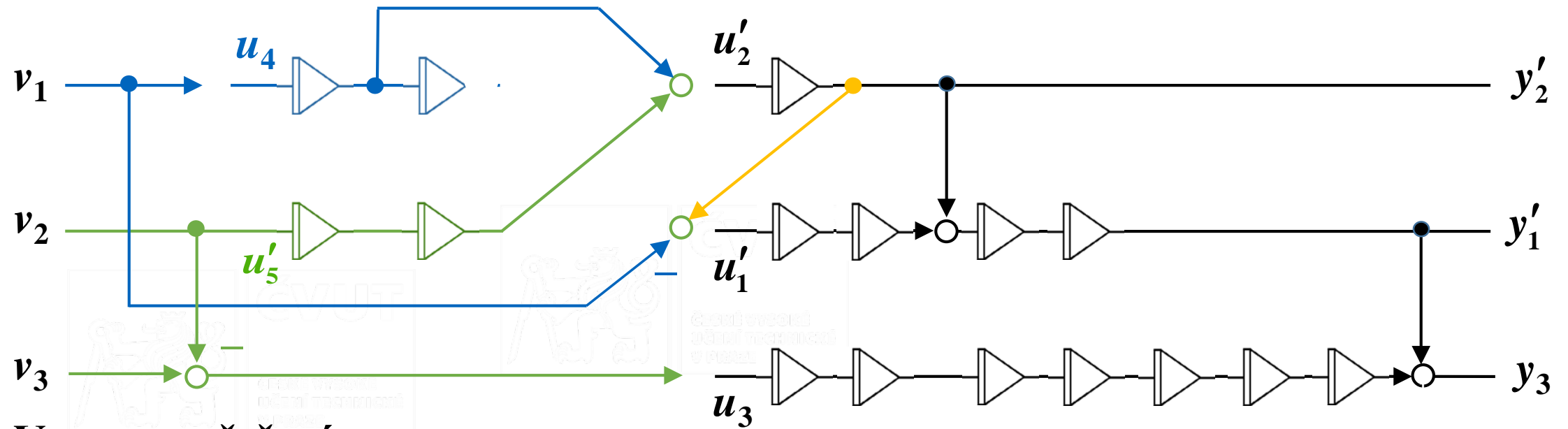


# Příklad

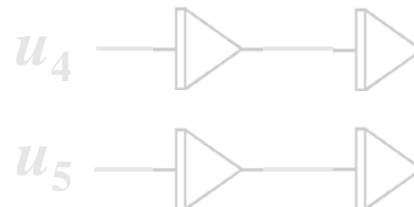


**Jeden integrátor se nedostává,  
půjčíme si ho ze systému.**

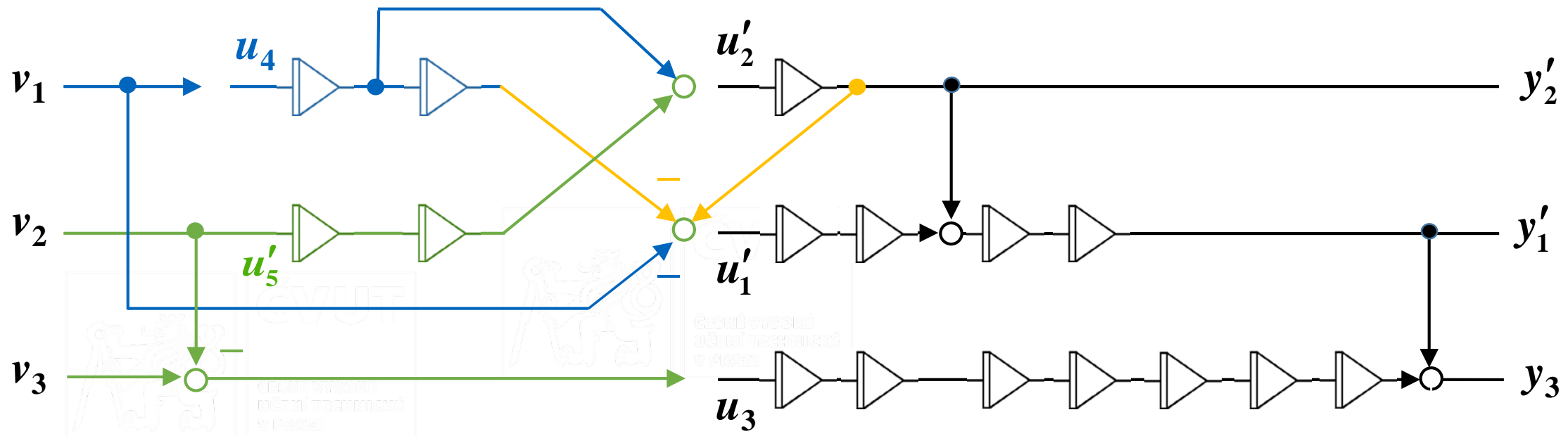
## Příklad



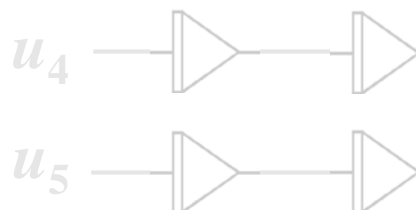
**V procesu řešení  
vznikla nechtěná vazba ...**



# Příklad



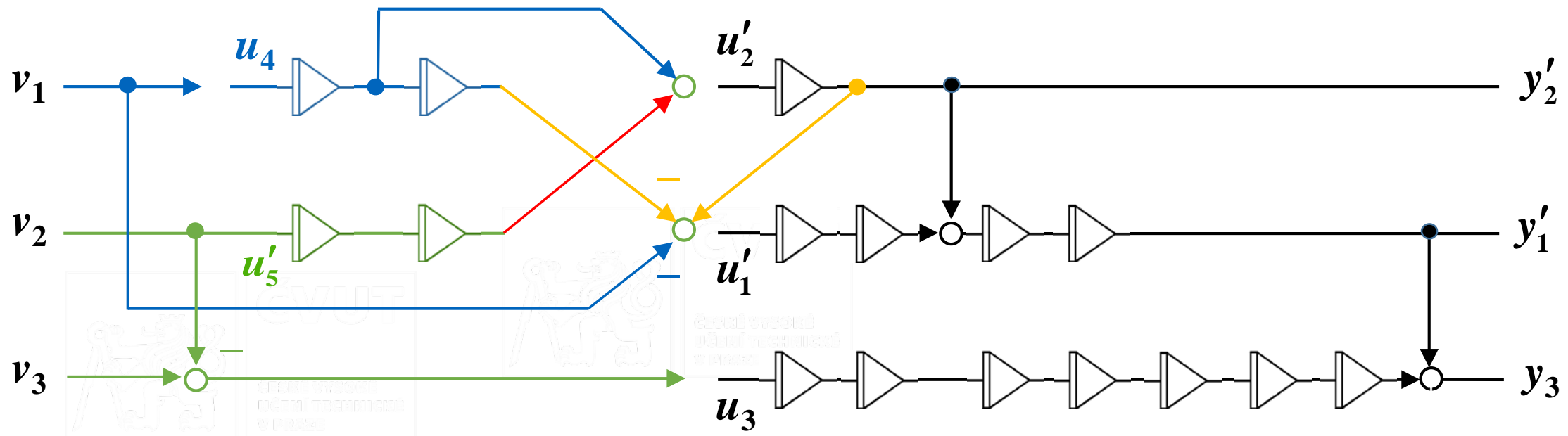
... tu je třeba eliminovat.



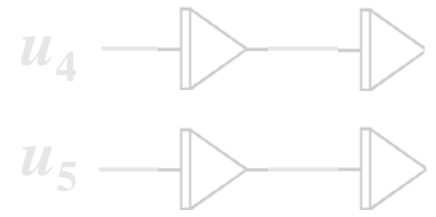
Využijeme zbylý integrátor.



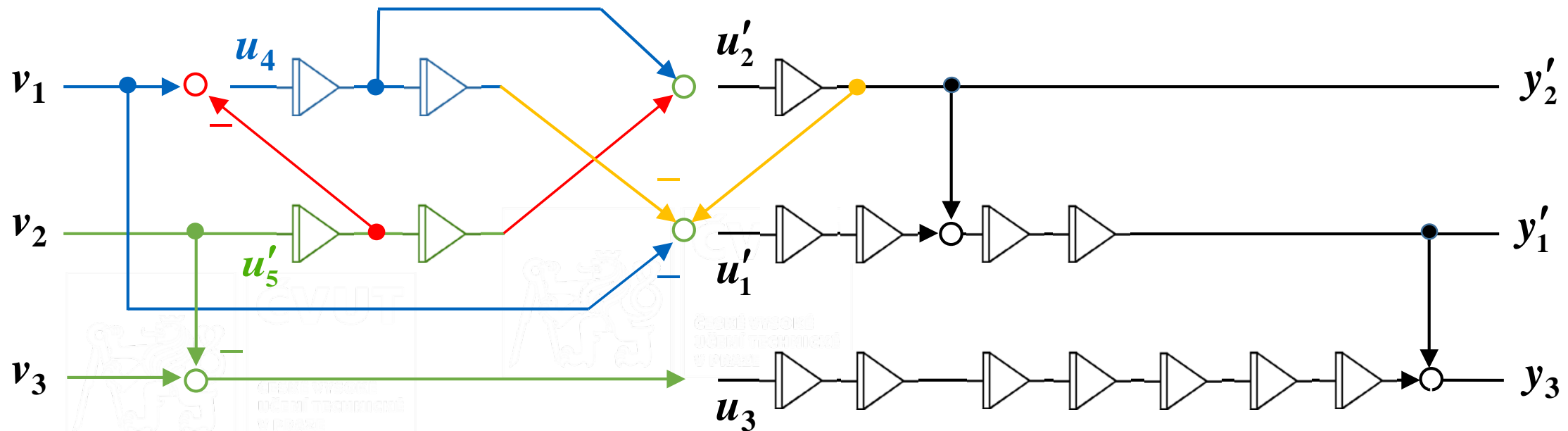
# Příklad



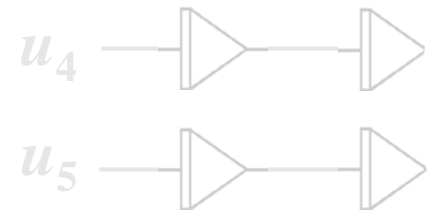
Podobně další vazbu ...



# Příklad



... je také třeba eliminovat.





## Maticové operace

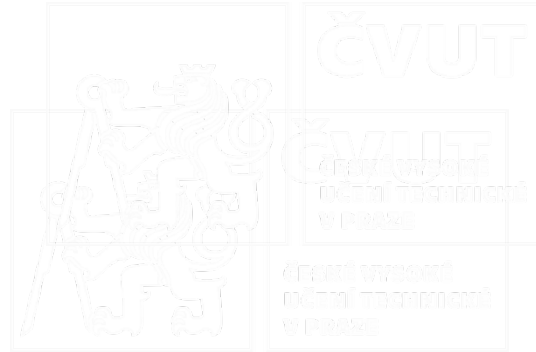
Veškeré tyto intuitivní kroky jsou formalizovány pomocí maticových operací. Začneme s maticí  $Z_1(s) := \Phi(s)\Lambda_{\varepsilon+\rho}(s)$  a zkonstruujeme **Bézoutovu identitu** nad okruhem ryzích racionálních funkcí

$$\begin{bmatrix} V_{11}(s) & V_{12}(s) \\ V_{21}(s) & V_{22}(s) \end{bmatrix} \begin{bmatrix} Z_1(s) \\ Z_2(s) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \mathbf{0} \\ I_p \end{bmatrix}.$$

Potom matice  $\begin{bmatrix} Z_1(s) \\ Z_2(s) \end{bmatrix}$  o rozměrech  $m \times p$  je přenos sérového kompenzátoru, který odstraní interakce systému.

Kompenzátor lze realizovat stavovou zpětnou vazbou na standardním systému. Výslednou zpětnou vazbu získáme po převedení do původních souřadnic.



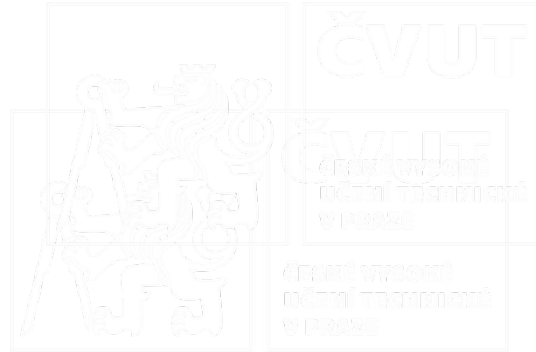


## Závěr

**Problém neinteraktivního řízení či eliminace vnitřních vazeb systému pomocí stavové zpětné vazby, známý jako „decoupling“,**

**je příklad problému, jehož formulace je intuitivně velmi jednoduchá (dosažení diagonálního přenosu), ale jehož řešení je d'ábelsky složité.**

**Počet modifikovaných systémů roste s faktoriálem vázaných řetězců, přesto umíme nalézt všechna řešení problému.**



## Závěr

**Problém neinteraktivního řízení či eliminace vnitřních vazeb systému pomocí stavové zpětné vazby, známý jako „decoupling“,**

**je příklad problému, jehož formulace je intuitivně velmi jednoduchá (dosažení diagonálního přenosu), ale jehož řešení je d'ábelsky složité.**

**Počet modifikovaných systémů roste s faktoriálem vázaných řetězců, přesto umíme nalézt všechna řešení problému.**

**Děkuji vám za pozornost.**





## Literatura

**I. N. Vozněnskij, “K voprosu o vybore schemy regulirovanija tēplofikacionnych turbin (in Russian),” In Za sovětskoje energooborudovanije. Sbornik VITGEO. Gosenergoizdat, 1934.**

**I. N. Vozněnskij, “On regulation of machines with a large number of parameters regulated (in Russian),” Automat. i Telemech., No. 4-5, pp. 65-78, 1938.**

**A. S. Boksenbom and R. Hood, “General algebraic method applied to control analysis of complex engine types,” NACA Rep. 980, 1950.**

**R. J. Kavanagh, “Noninteracting controls in linear multivariable systems,” AIEE Trans. Applications and Industry, Vol. 76, pp. 95-100, 1957.**

**B. N. Petrov, “The invariance principle and the conditions for its application during the calculation of linear and non-linear systems,” In Proc. First International Congress of the International Federation of Automatic Control, Moscow, U.S.S.R., pp.117 -125.**

**V. Strejc, “The general theory of autonomy and invariance of linear systems of control,” Acta Technica, Vol. 5, pp. 235-258, 1960.**



## Literatura

**B. S. Morgan, “The synthesis of linear multivariable systems by state-variable feedback,” IEEE Trans. Automat. Contr., Vol. 9, pp. 405-411, 1964.**

**P. L. Falb and W. A. Wolovich, “Decoupling in the design and synthesis of multivariable control systems,” IEEE Trans. Automat. Contr., Vol. 12, pp. 651-659, 1967.**

**A.S. Morse and W. M. Wonham, “Decoupling and pole assignment by dynamic compensation,” SIAM J. Contr., Vol. 8, pp. 317 -337, 1970.**

**J. Descusse and J. M. Dion, “On the structure at infinity of linear square decoupled systems,” IEEE Trans. Automat. Contr., Vol. 27, pp. 971-974, 1982.**

**M. L. J. Hautus and H. Heymann, “Linear feedback decoupling: Transfer function analysis,” IEEE Trans. Automat. Contr., Vol. 28, 823-832, 1983.**

**C. Commault, J. Descusse, M. Dion, J. F. Lafay, and M. Malabre, “New decoupling invariants: the essential orders,” Int. J. Control, Vol. 44, pp. 689-700, 1986.**

**J. M. Dion and C. Commault, “The minimal delay decoupling problem: Feedback implementation with stability,” SIAM J. Contr. Optimiz., Vol. 26, pp. 66-82, 1988.**

## Literatura

- J. J. Loiseau, “Sur la modification de la structure à l’infini par retour d’état statique,” SIAM J. Contr. Optimiz., Vol. 26, pp. 251-273, 1988.**
- J. Descusse, J. F. Lafay, and M. Malabre, “Solution to Morgan’s problem,” IEEE Trans. Automat. Contr., Vol. 8, pp. 732-739, 1988.**
- A. N. Herrera-Hernandez and J. F. Lafay, “New results about the Morgan’s problem,” IEEE Trans. Automat. Contr., Vol. 38, pp. 1834-1838, 1993.**
- P. Zagalak, J. F. Lafay, and A. N. Herrera-Hernandez, “The row-by-row decoupling via state feedback: A polynomial approach,” Automatica, Vol.29, pp. 1491-1499, 1993.**
- E. Castañeda-Toledo and J. Ruiz-León, “On the decoupling problem of linear multivariable systems by static state feedback,” In Proc. 51st IEEE CDC, pp. 3227-3232, Maui, Hawaii, U.S.A., 2012.**
- J. F. Lafay, “Solution of static reduced decoupling problem for linear systems,” In Prep. 19th IFAC World Congress, Cape Town, South Africa, 2014, pp. 4715-4720.**
- P. Zagalak and V. Kučera, “Achievable structures at infinity of linear systems decoupled by non-regular static state feedback,” In Proc. 20th IFAC World Congress, pp. 10834-10838, Toulouse, France, 2017.**



## Literatura

**N. Suda, “An elementary derivation of Kronecker canonical form for linear time-invariant systems,” In Prep. IFAC Symp. Advances in Control Education, Tokyo, Japan, 1994, pp. 73-76.**

**M. Newmann. Integral Matrices. New York, Academic Press, 1972, p. 26.**

**A. S. Morse, “Structural invariants of linear multivariable systems,” SIAM J. Contr. Optimiz., Vol. 11, pp. 446-465, 1973.**

**W. A. Wolovich and P. L. Falb, “Invariants and canonical forms under dynamic compensation,” SIAM J. Control, Vol.14, pp. 996- 1008, 1976.**

**A. N. Herrera-Hernandez, J. F. Lafay, and P. Zagalak, “The extended interactor in the study of nonregular control laws,” In Proc. 30th IEEE CDC, Brighton, U.K., 1991, pp. 273-278.**

**M. L. J. Hautus and M. Heymann, “Linear feedback, an algebraic approach,” SIAM J. Contr. Optimiz., Vol. 16, pp. 83-105, 1978.**

**V. Kučera and P. Zagalak, “Constant solutions of polynomial equations,” Int. J. Control, Vol. 53, pp. 495-502, 1991.**