

# 5 - Identifikace



Michael Šebek  
Automatické řízení 2017



Aneb jak získat model systému z dat (a validovat ho na jiných datech)

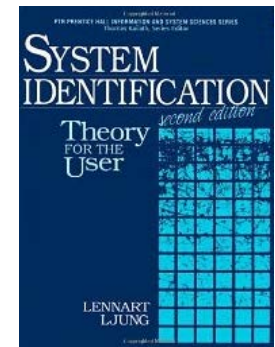
- **white box** (víme vše): ze základních principů (fyz-chem-bio-...)
- **grey box** (víme něco): známe třeba typ modelu, hledáme parametry
- **black box** (nevíme nic): neznáme ani typ modelu, řád, nelinearitu, ...

**V ARI** ukážeme jednoduché experimentální metody, off-line, open-loop

- z časové odezvy
- z frekvenční odezvy
- základy nejmenších čtverců

**V dalších předmětech**

- sofistikované stochastické metody typu black box
- rekurentní, on-line, v uzavřené smyčce
- pro pokročilé zájemce (a diskrétní systémy)  
L. Ljung: System Identification: Theory for the User (2nd Ed.) Prentice Hall, 1999. ISBN 978-0136566953
- Matlab: System Identification Toolbox





# Aproximace ze skokové odezvy - Bump test

Automatické řízení - Kybernetika a robotika

Hledáme lineární odchytkový model – tomu přizpůsobíme experiment

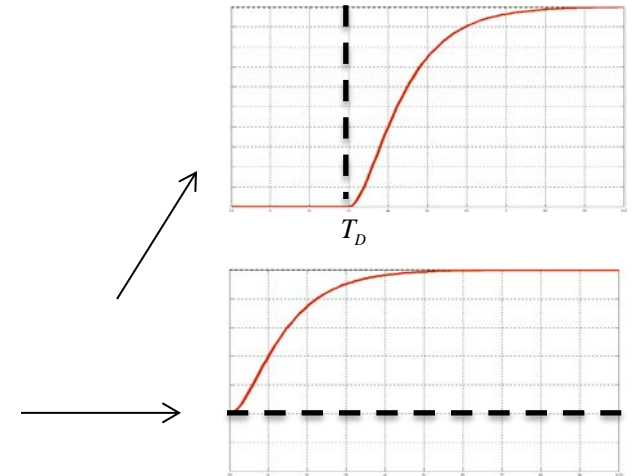
- pozor na pracovní bod a velikost skoku

## Postup

1. Experimentálně změříme skokovou odezvu → graf nebo tabulka
2. Na ní naměříme několik vybraných bodů
3. Dosadíme hodnoty do obecně vypočítané odezvy a řešíme rovnice pro neznámé parametry – je to obtížné, tak hledáme zvláštní hodnoty

## Metody

- Klasické, jednoduché metody, off-line, open-loop
- Deterministické - fungují, jen když nejsou (jsou malé) šумы, statistické vlastnosti neznáme
- Soustava musí být stabilní!
- Pokud má systém dopravní zpoždění, odečteme ho předem
- Pokud má systém ofset, odečteme ho předem



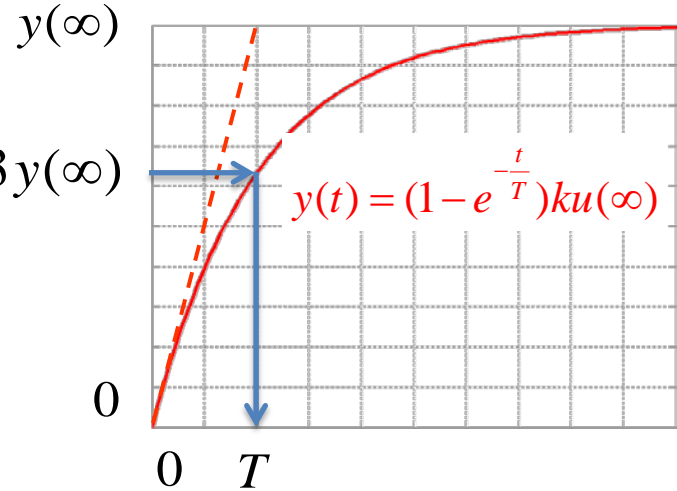


# 1. Řád bez nuly

Aplikujeme  $u(s) = u(\infty)/s$  a hledáme

$$G(s) = \frac{k}{1+Ts}$$

1. Změříme  $y(\infty)$  a vypočteme  $k = y(\infty)/u(\infty)$
2. Najdeme  $0.63y(\infty)$  a odměříme  $T$

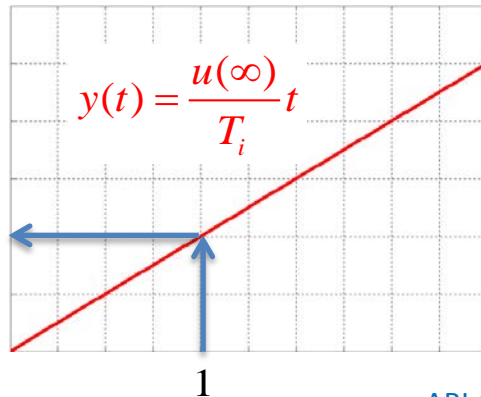


Pro  $G(s) = \frac{1}{T_i s}$

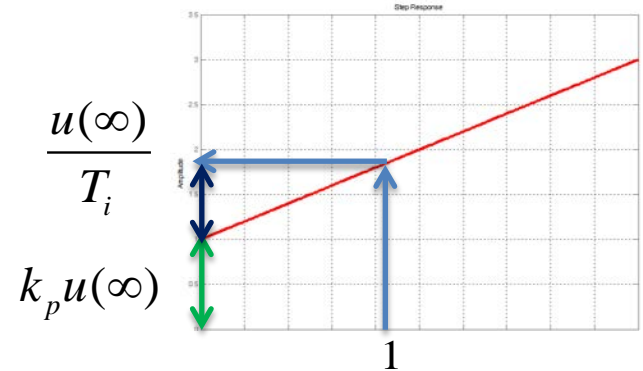
1. Odměříme  $y(1)$  a vypočteme

$$T_i = \frac{u(\infty)}{y(1)}$$

$$y(1) = \frac{u(\infty)}{T_i}$$



Konečně pro je  $G(s) = \frac{1}{T_i s} + k_p = \frac{1+T_p s}{T_i s}$





## 2. řád bez nul - kmitavý případ

Hledáme

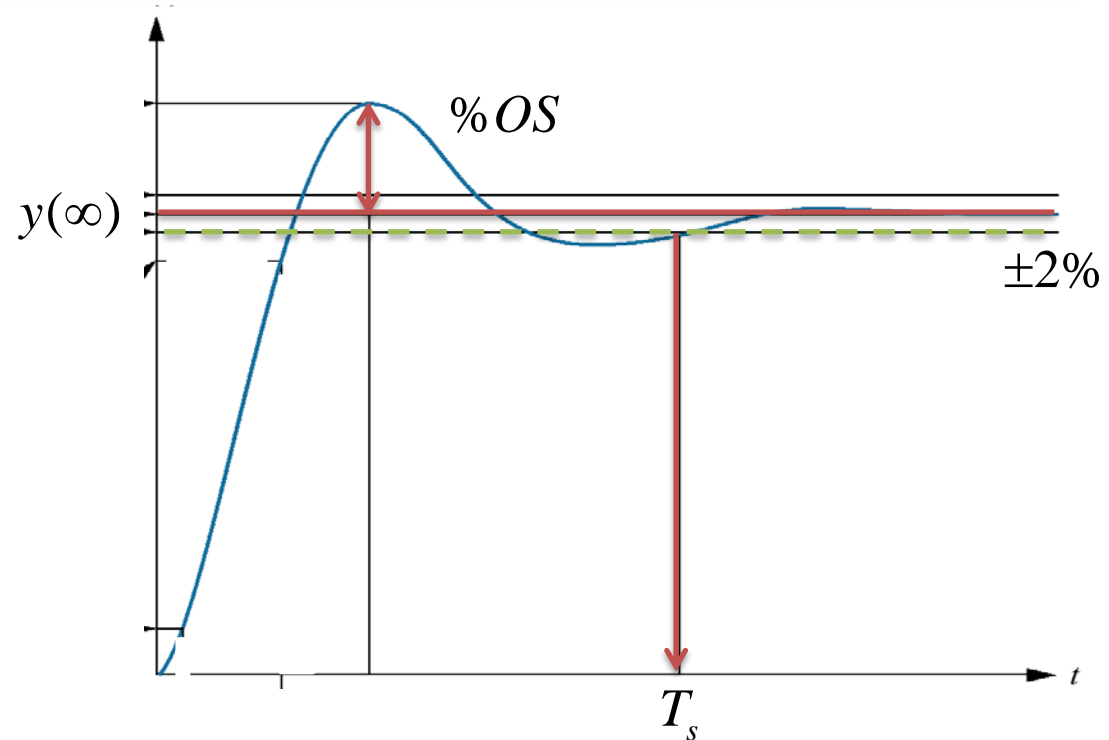
$$G(s) = k \frac{\omega_n^2}{s^2 + 2\zeta\omega_n s + \omega_n^2}$$

1. Změříme

$$y(\infty), \%OS, T_s$$

2. Vypočteme

$$\zeta = \frac{-\ln(\%OS/100)}{\sqrt{\pi^2 + \ln^2(\%OS/100)}}, \quad \omega_n \doteq \frac{4}{\zeta T_s}, \quad k = \frac{y(\infty)}{u(\infty)}$$





Pro systém s „integračním chováním“

$$G(s) = \frac{k}{s(Ts+1)} \quad \text{a} \quad u(s) = \frac{1}{s}$$

$$\frac{k}{s^2(Ts+1)} = \frac{k}{s^2} - \frac{Tk}{s} + \frac{Tk}{s+1/T}$$

$$h(t) = kt - kT + kTe^{-t/T} \quad h_{\text{asymptota}}(t) = kt - kT = k(t - T)$$

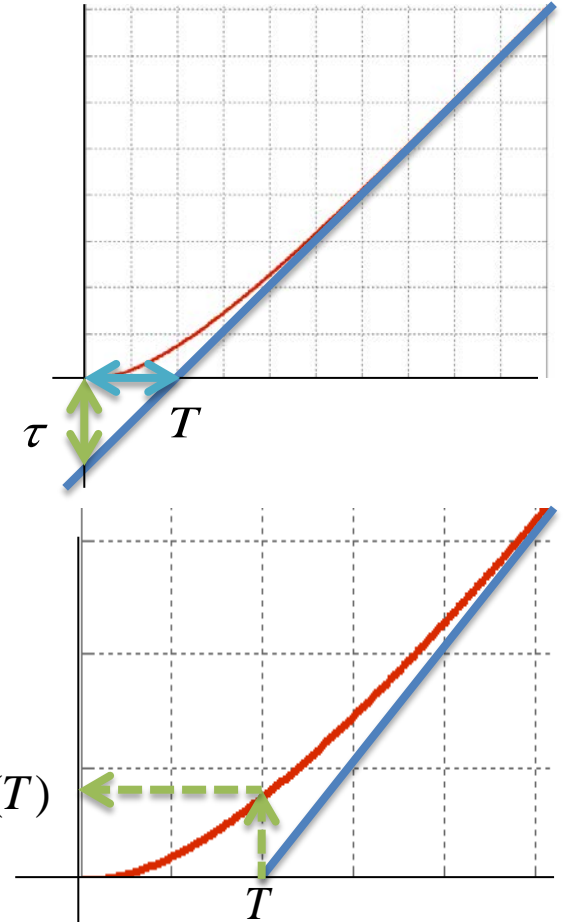
1. nakreslíme asymptotu v nekonečnu
2. odečteme  $T$
3. odečteme  $\tau$  a vypočteme  $k = \frac{\tau}{T}$

Obdobně pro složitější

$$G(s) = \frac{k}{s(Ts+1)^n}$$

1.  $k$  = směrnice asymptoty
2. a platí

$$\frac{h(T)}{k} = e^{-n} \frac{n^{n-1}}{(n-1)!}$$



$n$	1	2	3	4	5
$h(T)/k$	0.37	0.27	0.22	0.20	0.18



# Obecnější systém integračního charakteru

Pro systém s „integračním chováním“

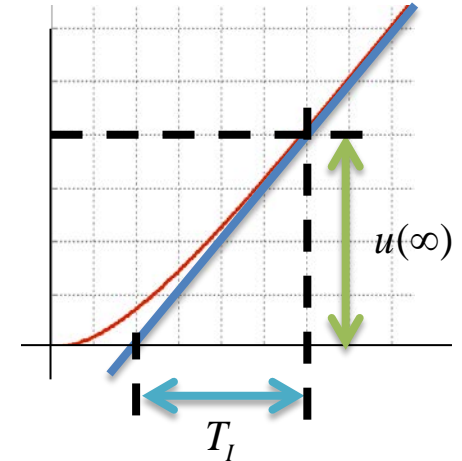
$$G(s) = \frac{1}{T_I s} \frac{1}{\prod_{k=1}^n (T_k s + 1)}, \quad u(s) = \frac{u(\infty)}{s}$$

$$\lim_{t \rightarrow \infty} \frac{dy(t)}{dt} = \lim_{s \rightarrow 0} (s^2 y(s)) = \lim_{s \rightarrow 0} (s G(s) u(\infty)) = \frac{u(\infty)}{T_I}$$

1. Nakreslíme asymptotu v nekonečnu
2. Odečteme její směrnici a vypočteme (odečteme)  $T_I$
3. Potom uděláme derivaci odezvy a
4. z ní identifikujeme systém proporcionálního charakteru

Téhož dosáhneme použitím impulzního vstupu

$$\begin{aligned}
 u(t) &= c\delta(t) \\
 u(s) &= c
 \end{aligned}
 \quad \Rightarrow \quad
 y_{\text{impulse}}(s) = G(s)c = G_P(s)c/s$$



$$y_D(s) = sy(s) = sG(s) \frac{u(\infty)}{s}$$

$$G_P(s) = sG(s) = \frac{1}{T_I} \frac{1}{\prod_{k=1}^n (T_k s + 1)}$$

Jak realizovat Dirac?  
 Krátkým obdélníkovým pulsem s plochou  $c$  !



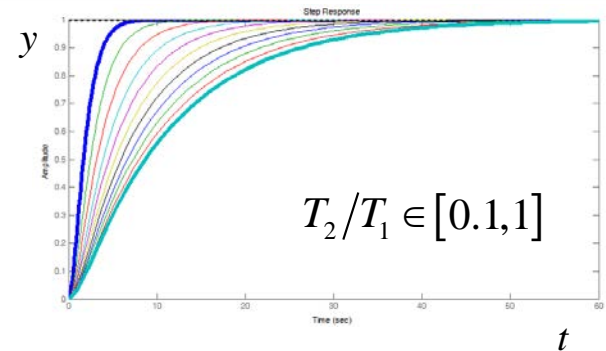
## 2. řád bez nul - nekmitavý případ

Pro

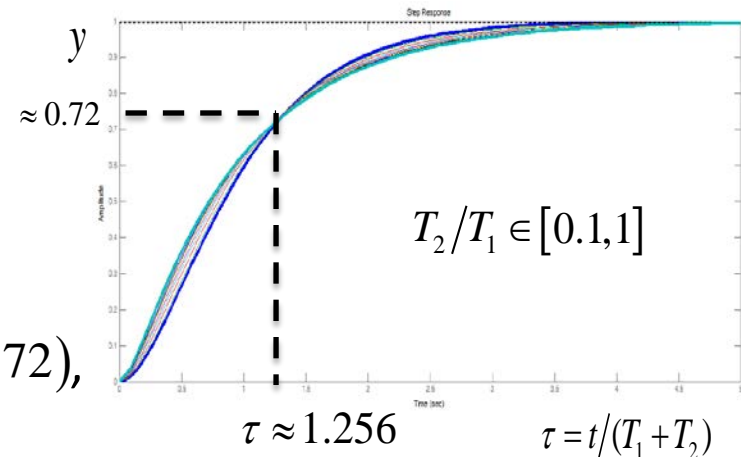
$$G(s) = \frac{k}{(1+T_1s)(1+T_2s)} e^{-sL}, T_2 \leq T_1$$

je skoková odezva

$$y(t) = \begin{cases} k \left( 1 - \frac{T_1}{T_1 - T_2} e^{-(t-L)/T_1} - \frac{T_2}{T_2 - T_1} e^{-(t-L)/T_2} \right) & T_1 \neq T_2 \\ k \left( 1 - e^{-(t-L)/T_1} - \frac{t}{T_1} e^{-(t-L)/T_1} \right) & T_1 = T_2 \end{cases}$$



- V horním grafu odezev pro  $T_2/T_1 \in [0.1, 1]$  se zdají být různé, ale po normalizaci času na  $t/(T_1 + T_2)$  je vidět, že jsou podobné
- A proto je těžké určit parametry robustně ze skokové odezvy, šlo by to lépe z impulzní
- Protínají se přibližně v bodě ( $\tau \approx 1.256, f(\tau) \approx 0.72$ ), toho využívá **Strejcova metoda** – viz příklady







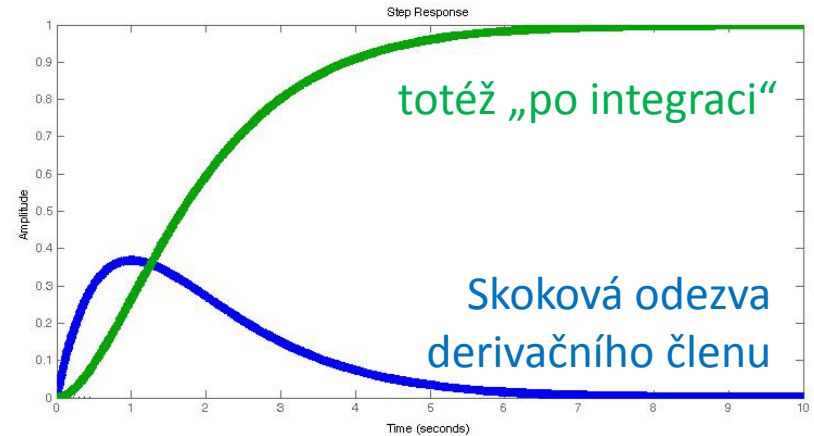
# System derivačního charakteru (s nulou v nule)

- Pro systém „derivačního charakteru“ (tedy s nulou v  $s = 0$ )

$$G(s) = \frac{T_D s}{\prod (T_i s + 1)}$$

$$y(s) = G(s) \frac{u(\infty)}{s} = \frac{T_D}{\prod (T_i s + 1)} u(\infty)$$

$$y_I(s) = y(s) \frac{u(\infty)}{s} = \frac{T_D}{\prod (T_i s + 1)} \frac{u(\infty)}{s}$$



totéž „po integraci“

Skoková odezva  
derivačního členu

$$y(\infty) = 0$$

1. Skokovou odezvu derivačního členu nejprve integrujeme
2. A pak identifikujeme vhodnou z předchozích metod

- Téhož dosáhneme vybuzením rampou  $u(t) = ct \Leftrightarrow u(s) = c/s^2$ .  
Pak výstup rovnou odpovídá skokové odezvě systému „proporcionálního charakteru“

$$y_{ramp}(s) = G(s) \frac{c}{s^2} = \frac{T_D}{\prod (T_i s + 1)} \frac{c}{s}$$



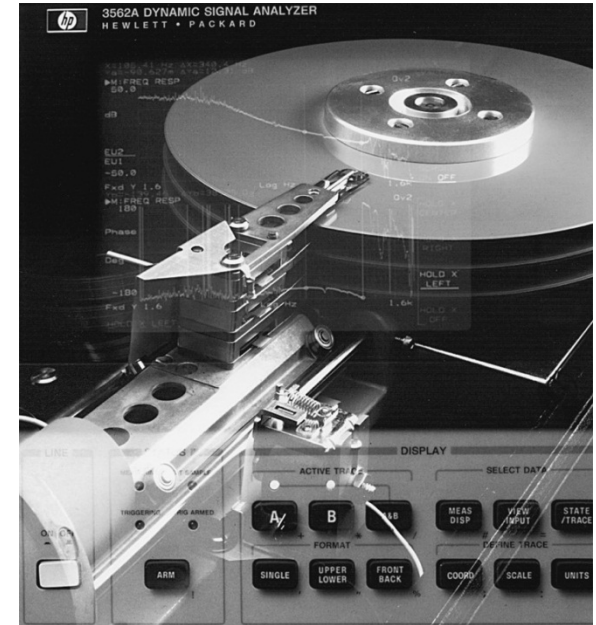
# Identifikace z frekvenční odezvy

Automatické řízení - Kybernetika a robotika

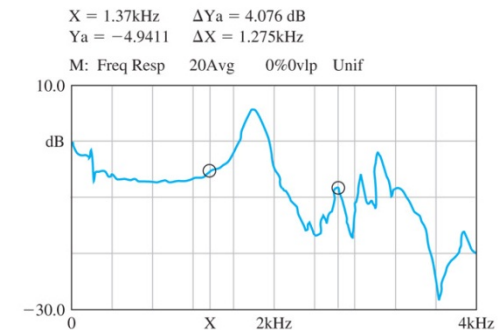
- Odezva většinou naměřená (analyzerem, typicky 0-100kHz), ale
- může být i „vypočtená“ (příklad: mechanický model a metoda konečných prvků)

## Metody

- Podívat se, odhadnout vlastnosti a zkusmo napasovat asymptoty (Nise paperback 10.13 strana 665)
- Obecné metody interpolace, fitting, nejmenší čtverce
- Speciální metody (starší) pro Bodeho nebo Nyquistův graf



(a)



(b)



# Nejmenší čtverce – Least Squares

- Přeurčená soustava lineárních rovnic ( $\mathbf{A}$  je  $m \times n$ ,  $m > n$ )

$$\mathbf{Ax} = \mathbf{b}$$

pokud  $\text{rank } \mathbf{A} \neq \text{rank} [\mathbf{A} \ \mathbf{b}]$  nemá řešení!

- Varianta - Nejmenší čtverce

$$\min_{\mathbf{x}} \|\mathbf{Ax} - \mathbf{b}\| = \sqrt{\sum_{i=1}^m \left( \sum_{j=1}^n a_{ij} x_j - b_i \right)^2}$$

- ekvivalentní minimalizaci bez odmocniny (kvadrátu normy)
  - $\mathbf{r} = \mathbf{Ax} - \mathbf{b}$  se nazývá reziduum nebo odchylka
  - Řešení minimalizující normu rezidua se nazývá řešení s nejmenšími čtverci
- Pro  $\mathbf{A}$  plné sloupcové hodnoty najdeme řešení pomocí pseudoinverze:

$$\mathbf{x} = \left( \mathbf{A}^T \mathbf{A} \right)^{-1} \mathbf{A}^T \mathbf{b}$$



# Napasování na data - Data fitting

- Vhodným výběrem koeficientů

$$x_1, x_2, \dots, x_n$$

- napasujte funkci (lineární kombinaci báзовých funkcí neboli regresorů  $g_i(t)$ )

$$g(t) = x_1 g_1(t) + x_2 g_2(t) + \dots + x_n g_n(t)$$

- na data (neboli měření)

$$(t_1, y_1), (t_2, y_2), \dots, (t_n, y_n)$$

- tak, aby

$$g(t_1) \approx y_1, g(t_2) \approx y_2, \dots, g(t_n) \approx y_n$$

- Obvykle je  $m \gg n$  a neexistuje přesné řešení  $g(t_1) = y_1, g(t_2) = y_2, \dots, g(t_n) = y_n$

- Takže hledáme nejlepší řešení ve smyslu nejmenších čtverců

$$\min \sum_{i=1}^m \left( x_1 g_1(t_i) + x_2 g_2(t_i) + \dots + x_n g_n(t_i) - y_i \right)^2$$



- Data fitting převedeme na maticový problém

$$\min_{\mathbf{x}} \|\mathbf{Ax} - \mathbf{b}\|$$

- pomocí

$$\mathbf{A} = \begin{bmatrix} g_1(t_1) & g_2(t_1) & \dots & g_n(t_1) \\ g_1(t_2) & g_2(t_2) & \dots & g_n(t_2) \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ g_1(t_m) & g_2(t_m) & \dots & g_n(t_m) \end{bmatrix}, \mathbf{x} = \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ \vdots \\ x_n \end{bmatrix}, \mathbf{b} = \begin{bmatrix} y_1 \\ y_2 \\ \vdots \\ y_m \end{bmatrix}$$



- Pro

$$g(t) = x_1 + x_2 t + x_3 t^2 \cdots + x_n t^{n-1}$$

- Jsou bázové funkce

$$g_k(t) = t^{k-1}, k = 1, \dots, n$$

- a

$$\mathbf{A} = \begin{bmatrix} 1 & t_1 & t_1^2 & \cdots & t_1^{n-1} \\ 1 & t_2 & t_2^2 & \cdots & t_2^{n-1} \\ \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 1 & t_m & t_m^2 & \cdots & t_m^{n-1} \end{bmatrix}, \mathbf{x} = \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ \vdots \\ x_n \end{bmatrix}, \mathbf{b} = \begin{bmatrix} y_1 \\ y_2 \\ \vdots \\ y_m \end{bmatrix}$$

- Při interpolaci je  $m = n$  a  $g(t_i) = y_i$  splníme přesně řešením  $\mathbf{Ax} = \mathbf{b}$

- Při aproximaci je  $m > n$  a snažíme se o malou odchylku  $\min_{\mathbf{x}} \|\mathbf{Ax} - \mathbf{b}\|$



# Identifikace metodou nejmenších čtverců

- Diskrétní lineární model, nazývaný v oblasti identifikace  
Auto-Regressive model with exogenous input (ARX)
- Daný buď lineárními diferenční rovnicí se stochastickým členem

$$y(t) + a_1 y(t-1) + \dots + a_n y(t-n_a) = b_0 u(t) + b_1 u(t-1) + \dots + b_{n_b} u(t-n_b) + e(t)$$

- nebo přenosem (polynomiálním popisem)

$$a(d) y(t) = b(d) u(t) + e(t) \quad y(t) = \frac{b(d)}{a(d)} u(t) + \frac{1}{a(d)} e(t)$$

$$a(d) = 1 + a_1 d + \dots + a_{n_a} d^{n_a}, b(d) = b_0 + b_1 d + \dots + b_{n_b} d^{n_b}$$

- Pokud je předem známe pevné dopravní zpoždění

$$a(d) y(t) = b(d) u(t - T_d) + e(t) \quad y(t) = \frac{b(d)}{a(d)} u(t - T_d) + \frac{1}{a(d)} e(t)$$



- Celý soubor naměřených dat se zpracuje najednou
- Kompaktně zapsáno  $\mathbf{b} = \mathbf{A}\mathbf{x} + \mathbf{r}$ , kde

$$\mathbf{b} = \begin{bmatrix} y(1) \\ y(2) \\ \vdots \\ y(m) \end{bmatrix} \quad \mathbf{A} = \begin{bmatrix} -y(0) & -y(-1) & \dots & -y(1-n_a) & u(1) & u(0) & \dots & u(1-n_b) \\ -y(1) & -y(0) & \dots & -y(2-n_a) & u(2) & u(1) & \dots & u(2-n_b) \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ -y(m-1) & -y(m-2) & \dots & -y(m-n_a) & u(m) & u(m-1) & \dots & u(m-n_b) \end{bmatrix}$$
$$\mathbf{x} = \begin{bmatrix} a_1 \\ \vdots \\ a_{n_a} \\ b_0 \\ \vdots \\ b_{n_b} \end{bmatrix} \quad \mathbf{r} = \begin{bmatrix} e(1) \\ e(2) \\ \vdots \\ e(m) \end{bmatrix}$$

je vektor měření výstupů, matice dat, vektor parametrů a vektor chyby predikce,

- Hledáme  $\min_{\mathbf{x}} \mathbf{r} = \mathbf{A}\mathbf{x} - \mathbf{b}$





- Stochastický (Bayesovský) přístup – důkazy
- Numerická implementace
  - jednorázová identifikace
  - průběžná identifikace - rekurzivní postup
- Proměnné parametry
  - zapomínání, směrové zapomínání
  - adaptivní řízení
- Zabudování apriorní informace
- Identifikovaný systém není dostatečně vybuzen
  - lineární závislost dat – např. identifikace v uzavřené smyčce
  - návrh experimentu / volba budicího signálu

To vše až v dalších předmětech