

# Modelování systémů a procesů (611MSP)

Děčín – přednáška 1

Vlček, Kovář, Přikryl

26. února 2013

## Obsah

<b>1 Organizace</b>	<b>1</b>
1.1 Přednášející . . . . .	1
1.2 Literatura . . . . .	2
1.3 Zápočet a zkouška . . . . .	2
<b>2 Úvod</b>	<b>4</b>
2.1 Motivace . . . . .	4
2.2 Co je modelování? . . . . .	6
2.3 Role matematiky . . . . .	7
<b>3 Vstupní signály</b>	<b>8</b>
3.1 Základní spojité signály . . . . .	9
3.2 Základní diskrétní signály . . . . .	10
<b>4 Výstupní signály</b>	<b>12</b>
4.1 Spojitý a diskrétní systém . . . . .	12
<b>5 Charakteristiky</b>	<b>13</b>
5.1 Lineární a nelineární systém . . . . .	13
5.2 Časově invariantní, resp. stacionární systém . . . . .	13
5.3 Kauzální systém . . . . .	14
5.4 Autonomní systém . . . . .	14
<b>6 Popis systémů</b>	<b>15</b>
6.1 Vnější popis . . . . .	15
6.2 Vnitřní popis . . . . .	15
<b>7 Matlab</b>	<b>15</b>

## 1 Organizace

### 1.1 Přednášející

Kontakty

## **Přednášející Praha:**

- prof. RNDr. Miroslav Vlček, DrSc. ([vlcek@fd.cvut.cz](mailto:vlcek@fd.cvut.cz))

## **Přednášející Děčín**

- Ing. Bohumil Kovář, Ph.D. ([kovar@utia.cas.cz](mailto:kovar@utia.cas.cz)) (26.2. 2013 - 9.4. 2013)
- Dr. Ing. Jan Přikryl ([prikryl@fd.cvut.cz](mailto:prikryl@fd.cvut.cz)) (23.4. 2013 - 21.5. 2013)

## **Domovská stránka předmětu**

- <http://zolotarev.fd.cvut.cz/msp/>

## **1.2 Literatura**

### **Literatura**

1. G. E. Carlson: Signal and Linear System Analysis with MATLAB, John Wileys and Sons. Inc., 1998.
2. Davendra K. Chaturvedi: Modeling and Simulation of Systems Using MATLAB and Simulink, CRC Press, Taylor& Francis Group, NW, 2010.
3. R. G. D. Allen: Matematická ekonomie, ACADEMIA, Praha, 1971.
4. Informace o prostředí MATLAB <http://zolotarev.fd.cvut.cz/mni/> <http://www.fd.cvut.cz/personal/nagyivan/PrpStat/Prp/MatIntro.pdf>
5. Matematika-opakování <http://euler.fd.cvut.cz/predmety/ml1/>

## **1.3 Zápočet a zkouška**

### **Zápočet a zkouška**

Celkový počet bodů, které studenti mohou během semestru získat, je 40 z toho se ke zkoušce započítá maximálně 30.

Zápočet udělujeme od 25 bodů výše.

Body jsou rozděleny následovně:

- 10 bodů za domácí úkoly a jim příslušející testy,
- 4 body za tři automaticky hodnocené domácí úkoly,
- 12 bodů za dva praktické testy z Matlabu a Simulinku,
- 14 bodů za závěrečný test (dva početní příklady po pěti bodech a dvě doplňkové otázky za dva body).

## Zápočet a zkouška

V průběhu semestru bude vyhlášeno několik bonusových úloh, jejichž úspěšní a nejrychlejší řešitelé budou odměněni až dvěma bonusovými body. Bonusové body se přičítají k celkovému bodovému zisku v semestru.

Bodování zaručuje, že v případě získání zápočtu (25 bodů a výše) můžete automaticky předmět absolvovat s klasifikací **dostatečně**, případně **uspokojivě**.

V případě, že máte zájem o lepší hodnocení, můžete zbylých 20 bodů získat u zkoušky.

## Zápočet a zkouška – shrnutí

Celkem bodů (cvičení + zkouška)	50 bodů
Cvičení	40 bodů (30 bodů ke zkoušce)
Požadované minimum pro zápočet	25 bodů ze 40

Počet bodů	Známka	ECTS
45 až 50	výborně	A
40 až 44	velmi dobře	B
35 až 39	dobře	C
30 až 34	uspokojivě	D
25 až 30	dostatečně	E
0 až 24	nedostatečně	F

## Domácí přípravy

	Téma domácího úkolu
1.	Typy systémů
2.	Laplaceova transformace
3.	Zpětná Laplaceova transformace a řešení diferenciálních rovnic
4.	Z-transformace
5.	Zpětná z-transformace a řešení diferenčních rovnic

## Požadované vstupní znalosti

1. Znalost základních pojmu a operací s vektory a maticemi
2. Znalost práce s komplexními čísly a základů funkcí komplexní proměnné
3. Znalost vlastností trigonometrických, hyperbolických, exponenciálních funkcí
4. Znalost výpočtu součtů nekonečné řady, derivace a integrálů funkce jedné proměnné

5. Znalost práce se zlomky, algebraickými výrazy a běžné středoškolské matematiky
6. Základní znalosti prostředí MATLAB (viz statistika a pravděpodobnost)

### Výstupní znalosti

1. Znalost použití Laplaceovy transformace pro řešení diferenciálních rovnic popisujících spojité lineární časově invariantní systémy
2. Znalost použití  $\mathcal{Z}$ -transformace pro řešení diferenčních rovnic popisujících diskrétní lineární časově invariantní systémy
3. Znalost nalezení stavového popisu ze slovního zadání dynamického systému
4. Znalost použití pojmu stabilita řešení a metody ověření stability dynamického systému
5. Znalost prostředí MATLAB/SIMULINK pro modelování dynamických systémů a řešení soustav nelineárních diferenciálních a diferenčních rovnic

## 2 Úvod

### 2.1 Motivace

#### Systém

Charakteristické vlastnosti, se kterými vystačíme při modelování:

- systém považujeme za část prostředí, kterou lze od jejího okolí oddělit fyzickou nebo myšlenkovou hranicí,
- systém se skládá z podсистем, vzájemně propojených součástí.

Je to část našeho světa, která se svým okolím nějak interahuje, například prostřednictvím vstupu a výstupu.

#### Proč modelování systémů?

##### Otázky:

- Jak ověříme správnost výpočtu rychlosti šíření ptačí chřipky?
- Jak ověříme pevnost nového mostu?
- Jak ověříme bezpečnost softwaru?

Pokud nemůžeme předem prokázat určité vlastnosti na samotného systému, prokážeme hledané vlastnosti na jeho modelu!

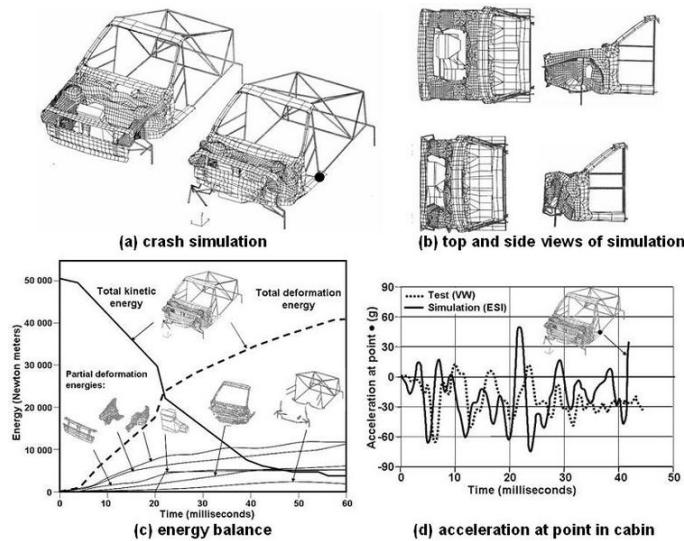
**Antoni Gaudí**



**Antoni Gaudí**



## VW Polo crash test



## 2.2 Co je modelování?

### Co je modelování?

#### Model

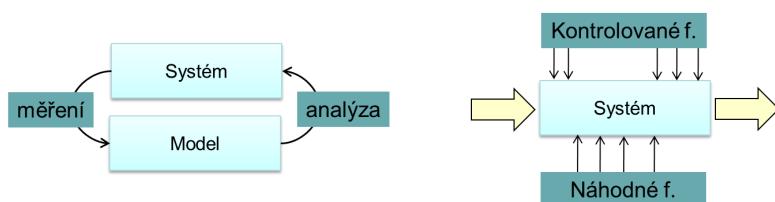
Za model můžeme pokládat náhradu nebo zjednodušení **skutečného objektu reálného světa** z hlediska jeho vlastností a funkčnosti.

Modelování je možné pouze pokud zavedeme **určitý stupeň abstrakce a approximace**

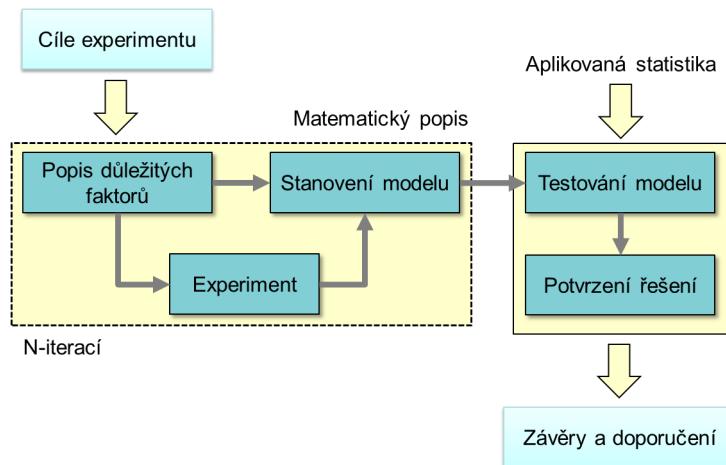
#### Tvorba modelu

Při analýze navrženého modelu chceme učinit co možná nejsilnější rozhodnutí na základě malého množství dat. Správnost našeho návrhu je nutné statisticky vyhodnotit. **Problémy:**

1. Významné diference ve sledovaných parametrech mohou být způsobeny špatným návrhem modelu, případně měřením dat
2. Je těžké rozlišit, zda diference v datech jsou skutečné nebo způsobené „náhodným vlivem“.



## Tvorba modelu



## 2.3 Role matematiky

### Role matematiky

Modelování není samospasitelné:

- výstupy modelu je vždy třeba ověřovat,
- možné chyby jsou jak v modelu tak i v jeho výpočtu.

**Verifikace:** Počítáme správný model.

**Validace:** Model počítá správně.

### Role matematiky

- Příběh párových prvočísel (např. 17 a 19,...), největší dosud známé prvočíselné páry jsou

$$16869987339975 \times 2^{171960} \pm 1$$

$$100314512544015 \times 2^{171960} \pm 1$$

- Příběh, ve kterém pošetilý matematik nachytal firmu INTEL při předstírání, že chyba Pentia neexistuje (1995)
- Thomas Nicely, Lynchburg College, Virginia

$$\text{harmonická řada } \sum_{n=1}^{\infty} \frac{1}{n} \rightarrow \infty$$

$$\text{prvočíselná harmonická řada } \sum_{\forall p}^{\infty} \frac{1}{p} \rightarrow \infty$$

divergují

## Role matematiky

- avšak harmonická řada s párovými prvočísly

$$\sum_{\forall p_2}^{\infty} \frac{1}{p_2} = \frac{1}{3} + \frac{1}{5} + \frac{1}{7} + \dots + \frac{1}{29} + \frac{1}{31} + \dots$$

konverguje → 1.902160583104

- Zde nastupuje experimentální matematika
- Thomas Nicely (1996) obdržel hodnotu

→ 1.9021605778

a objevil chybu v CPU Pentia

- rozšířil svoje podezření pomocí internetu a odezva byla jednoznačná, aritmetická jednotka Pentia je chybné

## Role matematiky

- Tim Coe, Vitesse Semiconductor, Southern California

$$c = \frac{4195835}{3145727} = \frac{5 \times 7 \times (2^3 \times 3^4 \times 5 \times 37 + 1)}{3 \times 2^{20} - 1} = \\ = 1.33382044\dots$$

- Pentium procesor však dával hodnotu

$$c = \frac{4195835}{3145727} = \frac{5 \times 7 \times 119881}{13 \times 241979} = 1.33373906\dots$$

- chyba při reprezentaci čísel typu

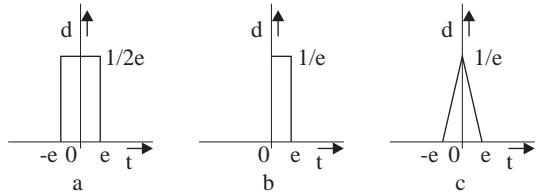
$$M_n = 2^n - 1$$

tzv. Mersenneova čísla

## 3 Vstupní signály

### BlackBox model – vstupy a výstupy





Obrázek 1: Konečná reprezentace  $\delta_\epsilon(t)$  pro  $\epsilon > 0$ .

### 3.1 Základní spojité signály

#### Spojité signály – Jednotkové impulsy

Tyto funkce jsou definovány na časovém intervalu pro všechna  $t$  a jejich nenulovou hodnotu předpokládáme pouze v okolí bodu  $t = 0$ . Plocha těchto funkcí je rovna 1 pro každé  $\epsilon > 0$ .

Definujme funkci  $\delta(t)$  jako  $\delta(t) = \lim_{\epsilon \rightarrow 0} \delta_\epsilon(t)$ .

#### Spojité signály – Jednotkový impuls

Funkce  $\delta(t)$  se nazývá **Diracův impuls**, **Diracova  $\delta$ -funkce** nebo **jednotkový impuls**. Hodnota  $\delta$ -funkce pro  $t \neq 0$  je  $\delta(t) = 0$ . Její hodnota v  $t = 0$  není definována jako funkce, a proto se používá integrální definice

$$\int_{-\infty}^{\infty} \delta(t) dt = \int_{-\epsilon}^{\epsilon} \delta(t) dt = \int_{0-}^{0+} \delta(t) dt = 1$$

pro každé  $\epsilon > 0$ .

#### Spojité signály – Jednotkový skok

Funkce jednotkového skoku bývá obvykle značena  $\mathbb{1}(t)$  a je definována jako

$$\mathbb{1}(t) = \begin{cases} 1 & \text{pro } t \geq 0 \\ 0 & \text{pro } t < 0. \end{cases}$$

#### Spojité signály – Reálná exponenciála

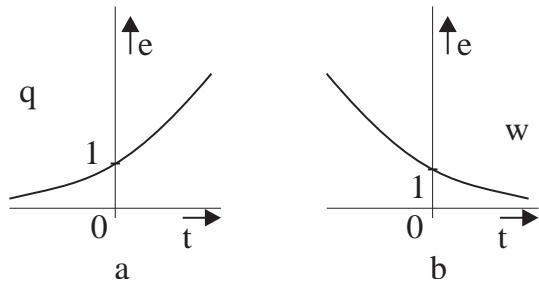
Uvažujme exponenciální funkci  $f(t) = e^{\alpha t}$ , kde  $\alpha$  je reálná konstanta, podle následujícího obrázku.

#### Spojité signály – Periodická funkce

O spojitému signálu  $f(t)$  říkáme, že je periodický s periodou  $T_P$ , jestliže platí

$$f(t + T_P) = f(t)$$

pro všechna  $T_P$  a platí



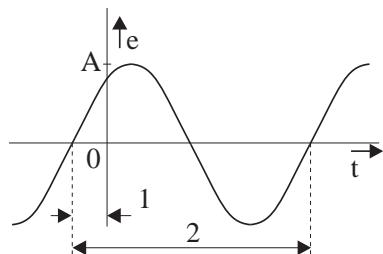
Obrázek 2: Reálná exponenciála a) pro  $\alpha > 0$ , b) pro  $\alpha < 0$ .

$$f(t) = f(t + T_P) = f(t + 2T_P) = \dots = f(t + kT_P)$$

pro všechna  $k$  celá čísla.

### Spojité signály – Sinusová funkce

$$f(t) = A \sin(\omega t + \Phi),$$



Obrázek 3: Sinusový signál.

Konstanty  $A$ ,  $\omega$  a  $\Phi$  se nazývají amplituda, úhlová frekvence a fázový posuv. Sinusovka je periodická se základní periodou  $T_P = 2\pi/\omega$ .

## 3.2 Základní diskrétní signály

### Vznik diskrétních signálů

Přirozeně

- např. průměrné denní teploty,
- denní kurzy,
- počty studentů.

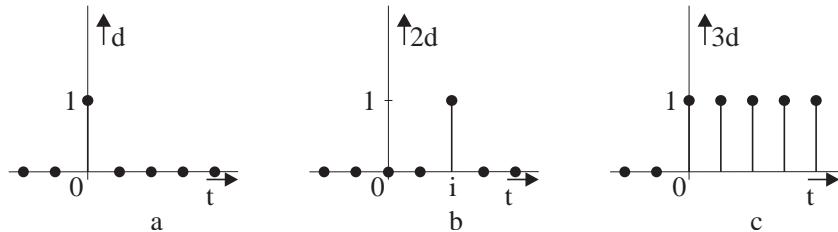
### Vzorkováním spojitéch signálů

- naměření teploty každou hodinu,
- měřením průtoku.

### Diskrétní signály – Jednotkový impuls

Diskrétní jednotkový impuls  $\delta(n)$  je definován vztahem

$$\delta(n) = \begin{cases} 1 & \text{pro } n = 0 \\ 0 & \text{pro } n \neq 0. \end{cases}$$



Obrázek 4: Diskrétní signály a) jednotkový impuls, b) posunutý jednotkový impuls, c) jednotkový skok.

### Diskrétní signály – Jednotkový skok

Diskrétní jednotkový skok  $\mathbb{1}(n)$  je definován vztahem

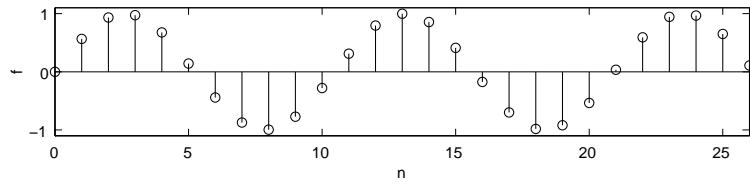
$$\mathbb{1}(n) = \begin{cases} 1 & \text{pro } n \geq 0 \\ 0 & \text{pro } n < 0 \end{cases}$$

### Diskrétní signály – Sinusová posloupnost

Mějme sinusový signál  $f(t) = \sin \omega_0 t$  s periodou  $T_P = 2\pi/\omega_0$ . Pokud tento signál vzorkujeme s periodou  $T > 0$ , získáme diskrétní sinusový signál

$$f(nT) = \sin \omega_0 nT,$$

kde  $n = 0, \pm 1, \pm 2, \dots$ . Pokud není nutné uvádět periodou  $T$ , píšeme pouze  $f(n)$ .



### Diskrétní signály – Sinusová posloupnost

Diskrétní signál  $f(n)$  je periodický, jestliže existuje kladné celé číslo  $N$  takové, že platí

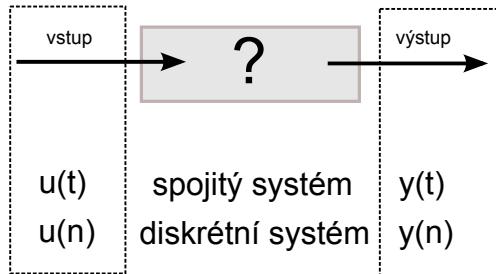
$$f(n) = f(n + N) = f(n + 2N) = \dots = f(n + kN)$$

pro všechna  $n$  z intervalu  $(-\infty, \infty)$  a pro libovolné celé  $k$ .  $N$  se nazývá perioda diskrétního signálu.

## 4 Výstupní signály

### 4.1 Spojité a diskrétní systém

Spojité a diskrétní systém



Diskrétní systém

Odezva na jednotkový impuls  $\delta(n)$

se nazývá *impulsní odezva*  $h(n)$

$$h(n) = \mathcal{T}\{\delta(n)\} \quad \& \quad h(n, m) = \mathcal{T}\{\delta(n - m)\}.$$

Odezvu na jednotkový skok  $\mathbb{1}(n)$

$$\begin{aligned} \mathbb{1}(n) &= \sum_{m=0}^n \delta(n - m) = \\ &\delta(n) + \delta(n - 1) + \cdots + \delta(1) + \delta(0), \end{aligned}$$

nazveme *přechodovou odezvou*  $s(n)$ .

Konvoluce

Konvoluční suma

$$y(n) = \sum_{m=-\infty}^{\infty} h(n - m)u(m) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} h(k)u(n - k),$$

která bývá občas značená

$$y(n) = h(n) * u(n).$$

## 5 Charakteristiky

### 5.1 Lineární a nelineární systém

#### Lineární systém

Řekli jsme si, že systém není nic jiného, než černá skříňka, *black box*, kterou se pokoušíme nejprve identifikovat a poté reprodukovat. Při identifikaci se nejprve ptáme, zda se jedná o systém *lineární*.

#### Linearita

V matematice označujeme funkci  $f(x)$  jako lineární v případě, že je

1. aditivní  $f(x_1 + x_2) = f(x_1) + f(x_2)$  a
2. homogenní,  $f(\alpha x) = \alpha f(x)$ .

#### Princip superpozice

Nechť  $u(n)$  je vstupní a  $y(n)$  výstupní signál systému. Funkce  $\mathcal{T}$  definuje vztah mezi vstupem a výstupem. Pro lineární systém pak platí tak zvaný *princip superpozice*.

#### Princip superpozice

Mějme dva různé vstupní signály  $u_1(n)$  a  $u_2(n)$ . Výstupy systému jsou

$$\begin{aligned}y_1(n) &= \mathcal{T}\{u_1(n)\} \\y_2(n) &= \mathcal{T}\{u_2(n)\}\end{aligned}$$

a pro lineární systém pak musí pro  $u(n) = \alpha u_1(n) + \beta u_2(n)$  platit

$$\alpha y_1(n) + \beta y_2(n) = \mathcal{T}\{\alpha u_1(n) + \beta u_2(n)\}$$

#### Příklad lineárního systému $y(n) + a y(n - 1) = u(n)$

Kombinací dvou různých vstupních signálů  $u(n) = a_1 u_1(n) + a_2 u_2(n)$

$$\begin{aligned}a_1 [y_1(n) + a y_1(n - 1)] &= a_1 u_1(n) \\a_2 [y_2(n) + a y_2(n - 1)] &= a_2 u_2(n)\end{aligned}$$

dostaneme lineární kombinaci výstupních signálů a pro  $y(n) = a_1 y_1(n) + a_2 y_2(n)$  platí

$$y(n) + a y(n - 1) = u(n)$$

### 5.2 Časově invariantní, resp. stacionární systém

#### Časově invariantní systém

Systém se nazývá *časově invariantní*, jestliže jsou všechny události závislé pouze na časovém intervalu (rozdílu časových událostí)  $n - m$  nikoliv na každém časovém okamžiku  $n$  a  $m$  samostatně.

$$\begin{aligned}
\text{dnes} \dots & \quad y(n) = \mathcal{T}\{x(n)\} \\
\text{včera} \dots & \quad y(n-1) = \mathcal{T}\{x(n-1)\} \\
& \vdots \\
& \quad y(n-m) = \mathcal{T}\{x(n-m)\}
\end{aligned}$$

### Časově invariantní systém

Mějme mikroekonomický model variace ceny popsaný diferenční rovnicí

$$y(n) + a y(n-1) = u(n).$$

Vzhledem k tomu, že koeficient  $a$  u  $y(n-1)$  není funkcí času, pak rovnice při změně z  $n \rightarrow n - m$  zachovává tvar a jedná se tedy o časově invariantní systém.

Mějme diferenční rovnici

$$y(n) + n \cdot y(n-1) = x(n).$$

V tomto případě je koeficient  $n$  u  $y(n-1)$  funkcií času a systém je tedy časově proměný.

### 5.3 Kauzální systém

#### Kauzální systém

Výstupní signál  $y(n)$  kauzálních systémů závisí pouze na současných a minulých hodnotách vstupního signálu  $x(x), x(n-1), \dots, x(n-m)$ .

$$y(n) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} h(k) u(n-k) = \sum_{k=-\infty}^{-1} h(k) u(n-k) + \sum_{k=0}^{\infty} h(k) x(n-k)$$

Konvoluční suma pro lineární, časově invariantní a *kauzální* systém má tvar

$$y(n) = \sum_{k=0}^{\infty} h(k) u(n-k)$$

### 5.4 Autonomní systém

#### Autonomní systém

Za autonomní systém považujeme takový, který nemá vstup. Je tedy popsán například rovnicí

$$y(n) + a y(n-1) = 0$$

V případě, že systém má vstup  $u(n)$

$$y(n) + a y(n-1) = u(n),$$

systém pokládáme za neautonomní.

## 6 Popis systémů

### 6.1 Vnější popis

#### Vnější popis

Používáme

- černá skříňka, neznámé vlastnosti
- vektor vstupu  $u$ , vektor výstupních veličin  $y$

Popisujeme

- diferenciální rovnicí řádu  $> 1$  pro systémy se spojitým časem
- diferenční rovnicí řádu  $> 1$  pro systémy s diskrétním časem

Když na vstup systému přivedeme definovaný signál, obdržíme na opačném konci výstupní odezvu.

Analýzou vstupního a výstupního signálu můžeme systém identifikovat.

### 6.2 Vnitřní popis

#### Vnitřní popis

Používáme

- stavové modely
- transformují vektor vstupů  $u$  na vektor vnitřních stavů  $x$  a ten na vektor výstupních veličin  $y$

Popis

- soustavou diferenciálních rovnic prvního řádu pro systémy se spojitým časem
- soustavou diferenčních rovnic prvního řádu pro systémy s diskrétním časem.

Stavový popis vystihuje vnitřní strukturu systému.

## 7 Matlab

### Matlab a Simulink

*Matlab* je systém firmy The Mathworks Inc. pro matematické modelování (hlavně pomocí matic), vizualizaci a mnoho dalšího. Je dostupný na mnoha systémech (Windows, Mac, mnoho Unixů včetně Linuxu atd.). Původně vznikl nad fortranskými knihovnami pro maticové počítání Linpack a Eispack. Obsahuje jednoduchý skriptovací jazyk a nechá se snadno rozšiřovat o další funkce pomocí tzv. M-souborů (M-files). Balíky funkcí se nazývají toolboxy. Pro simulace systémů se používá *Simulink*.