

Modelování systémů a procesů

prof. Miroslav Vlček

3. března 2011



Obsah

- 1 Iterace diferenční rovnice
- 2 Úvod to teorie signálů
 - Základní spojité signály
 - Základní diskrétní signály
- 3 Vnější popis systémů
 - Diskrétní systém
 - Lineární a nelineární
 - Časově invariantní, resp. stacionární systém
 - Kauzální, příčinný systém
 - Spojité systém



Obsah

- 1 Iterace diferenční rovnice
- 2 Úvod to teorie signálů
 - Základní spojité signály
 - Základní diskrétní signály
- 3 Vnější popis systémů
 - Diskrétní systém
 - Lineární a nelineární
 - Časově invariantní, resp. stacionární systém
 - Kauzální, příčinný systém
 - Spojité systém



Obsah

- 1 Iterace diferenční rovnice
- 2 Úvod to teorie signálů
 - Základní spojité signály
 - Základní diskrétní signály
- 3 Vnější popis systémů
 - Diskrétní systém
 - Lineární a nelineární
 - Časově invariantní, resp. stacionární systém
 - Kauzální, příčinný systém
 - Spojité systém



Iterace rovnice ceny

Diferenční rovnici, kterou jsme odvodili

$$c(k) + \frac{C}{D}c(k-1) = \frac{B-A}{D}x(k). \quad (1)$$

přepíšeme do kanonického tvaru

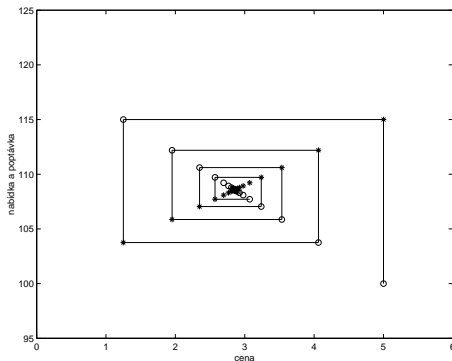
$$y(k) + \gamma y(k-1) = \beta x(k). \quad (2)$$

a postupnými iteracemi nalezneme pro $x(k) = 1(k)$



Iterace rovnice ceny

$$y(k) = \beta \sum_{m=0}^k (-\gamma)^m,$$

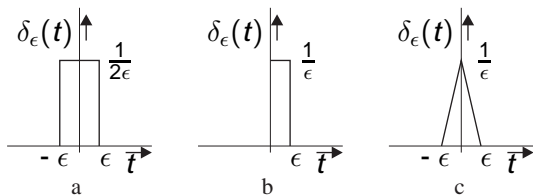


Obrázek: Dosadíme toto řešení do rovnic pro nabídku a poptávku a získáme pavučinkový diagram.



Jednotkový impuls

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



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

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



Jednotkový impuls

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

$$\int_{-\infty}^{\infty} \delta(t) dt = \int_{-\epsilon}^{\epsilon} \delta(t) dt = \int_{0^-}^{0^+} \delta(t) dt = 1 \quad (3)$$

pro každé $\epsilon > 0$.



Jednotkový skok

Funkce jednotkového skoku bývá obvykle značena $1(t)$ a je definována jako

$$1(t) = \begin{cases} 1 & \text{pro } t \geq 0 \\ 0 & \text{pro } t < 0. \end{cases} \quad (4)$$

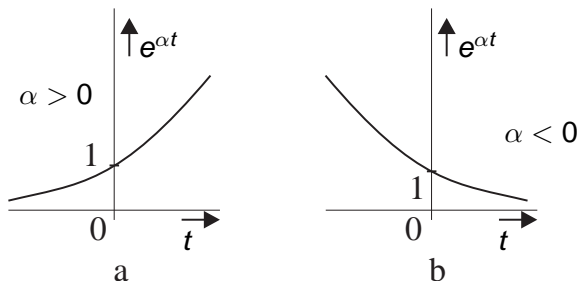


Reálná exponenciála

Uvažujme exponenciální funkci

$$f(t) = e^{\alpha t}, \quad (5)$$

kde α je reálná konstanta, podle následujícího obrázku.



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



Periodická funkce

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

$$f(t + T_P) = f(t) \quad (6)$$

pro všechna T_P a platí

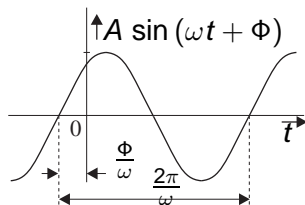
$$f(t) = f(t + T_P) = f(t + 2T_P) = \dots = f(t + kT_P)$$

pro všechna k celá čísla.



Sinusová funkce

$$f(t) = A \sin(\omega t + \Phi), \quad (7)$$



Obrázek: Sinusový signál.

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



Vznik diskrétních signálů

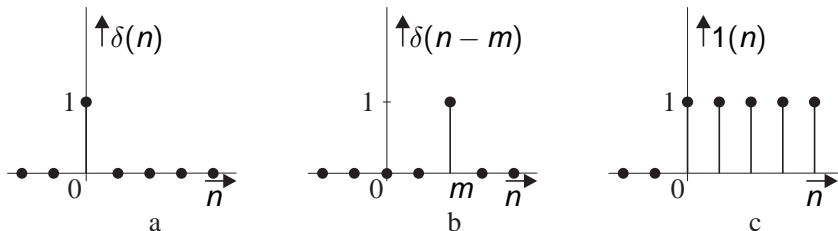
- **přirozeně** např. průměrné denní teploty, denní kurzy, počty studentů
- **vzorkováním spojitých signálů** např. naměření teploty každou hodinu, měření průtoku



Diskrétní jednotkový impuls

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

$$\delta(n) = \begin{cases} 1 & \text{pro } n = 0 \\ 0 & \text{pro } n \neq 0. \end{cases} \quad (8)$$



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



Diskrétní jednotkový skok

Diskrétní jednotkový skok $1(n)$ je definován vztahem

$$1(n) = \begin{cases} 1 & \text{pro } n \geq 0 \\ 0 & \text{pro } n < 0 \end{cases} \quad (9)$$

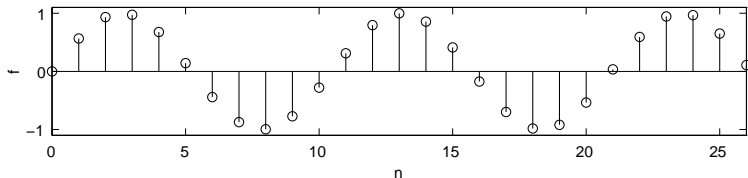


Diskrétní sinusová posloupnost

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

$$f(nT) = \sin \omega_0 nT, \quad (10)$$

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



Diskrétní sinusová posloupnost

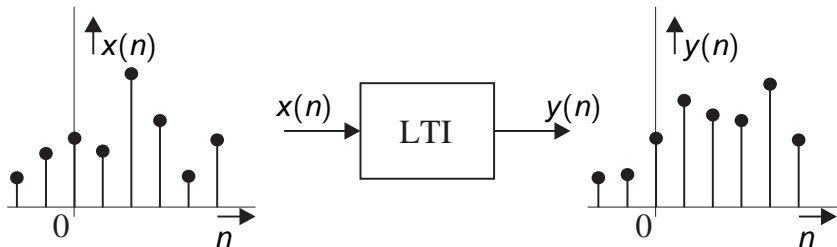
Diskrétní signál $f(n)$ je periodický, jestliže existuje kladné celé číslo N takové, že platí

$$f(n) = f(n + N) = f(n + 2N) = \dots = f(n + kN) \quad (11)$$

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



Diskrétní systém



Obrázek: Diskrétní LTI systém



Diskrétní systém

Odezvu na jednotkový impuls $\delta(n)$ budeme nazývat **impulsní odezva** $h(n)$

$$h(n) = \mathcal{S} [\delta(n)] \quad \& \quad h(n, m) = \mathcal{S} [\delta(n - m)] . \quad (12)$$

Odezvu na jednotkový skok $1(n)$

$$1(n) = \sum_{m=0}^n \delta(n - m) = \delta(n) + \delta(n - 1) + \dots + \delta(1) + \delta(0) , \quad (13)$$

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



Diskrétní systém

...a platí

$$\begin{aligned} s(n) &= \mathcal{S}[1(n)] = \mathcal{S}\left[\sum_{m=0}^n \delta(n-m)\right] & (14) \\ &= \sum_{m=0}^n \mathcal{S}[\delta(n-m)] = \sum_{m=0}^n h(n,m). \end{aligned}$$

Postupná úprava rovnice (14) je umožněna právě díky **linearitě systému**, kterou budeme studovat pro obecný vstupní signál

$$x(n) = \sum_{m=-\infty}^{\infty} x(m)\delta(n-m). \quad (15)$$



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**.

Pro vstupní $x(n)$ a výstupní $y(n)$ signál pak platí **princip superpozice**

$$\begin{aligned} y(n) &= \mathcal{S}[x(n)] = \mathcal{S}\left[\sum_{m=-\infty}^{\infty} x(m)\delta(n-m)\right] & (16) \\ &= \sum_{m=-\infty}^{\infty} x(m)\mathcal{S}[\delta(n-m)] = \sum_{m=-\infty}^{\infty} x(m)h(n,m) \end{aligned}$$



Příklad lineárního systému $y(n) + ay(n-1) = x(n)$

Kombinací dvou různých vstupních signálů

$$x(n) = a_1 x_1(n) + a_2 x_2(n)$$

$$a_1 [y_1(n) + ay_1(n-1)] = a_1 x_1(n)$$

$$a_2 [y_2(n) + ay_2(n-1)] = a_2 x_2(n)$$

dostanem lineární kombinaci výstupních signálů a pro

$$y(n) = a_1 y_1(n) + a_2 y_2(n) \text{ platí}$$

$$y(n) + ay(n-1) = x(n).$$



Příklad nelineárního systému

Numerický výpočet odmocniny

$$y(n) = \frac{1}{2} \left[y(n-1) + \frac{x(n-1)}{y(n-1)} \right]. \quad (17)$$

Odmocnina z čísla 10 je s přesností na 10 desetinných míst rovna $\sqrt{10} = 3.16227766017$. Pro $x(n-1) \equiv x(0) = 10$ dostáváme postupně

$y(1) = 3$	$y^2(1) = 9$
$y(2) = 3.165$	$y^2(2) = 10.017225$
$y(3) = 3.162278$	$y^2(3) = 10.00000214928$
$y(4) = 3.1622776601$	$y^2(3) = 9.999999999568$
\vdots	\vdots



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.

$$\begin{aligned} \text{dneska} \dots \quad y(n) &= \mathcal{S}[x(n)] \\ \text{včera} \dots \quad y(n-1) &= \mathcal{S}[x(n-1)] \end{aligned} \quad (18)$$

$$\vdots \quad (19)$$

Potom také rovnice (12) pro impulsní odezvu přejde z maticového tvaru na prostý vektorový zápis

$$h(n, m) \rightarrow h(n - m) = \mathcal{S}[\delta(n - m)] . \quad (20)$$



Konvoluce

V důsledku časové invariance dostáváme z rovnice (16)

konvoluční sumu

$$y(n) = \sum_{m=-\infty}^{\infty} h(n-m)x(m) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} h(k)x(n-k), \quad (21)$$

kteřá bývá občas značená

$$y(n) = h(n) * x(n). \quad (22)$$



Příklad časově invariantního systému

Uvažujme mikroekonomický systém variace ceny popsany diferenční rovnicí

$$y(n) + ay(n - 1) = x(n). \quad (23)$$

Protože její koeficienty nezávisí na čase, tj. a není funkcí n , zachovává tato rovnice tvar při záměně $n \rightarrow n - m$ tvar.

Impulsní odezva je potom

$$h(n) = (-a)^n 1(n) \quad (24)$$



Příklad časově proměnného systému

Uvažujme diferenční rovnici

$$y(n) + ny(n-1) = x(n). \quad (25)$$

Protože koeficient u $y(n-1)$ závisí na čase, nezachovává tato rovnice tvar při záměně $n \rightarrow n-m$ tvar. Impulsní odezvu lze psát ve tvaru

$$h(n) = (-1)^n n! 1(n) \quad (26)$$



Kauzální systém

Výstupní signál $y(n)$ kauzálního systému závisí pouze na současných a minulých hodnotách vstupního signálu $\{x(n), x(n-1), x(n-2), \dots\}$ takže v konvoluční sumě (21)

$$\begin{aligned}y(n) &= \sum_{k=-\infty}^{\infty} h(k)x(n-k) & (27) \\ &= \sum_{k=-\infty}^{-1} h(k)x(n-k) + \sum_{k=0}^{\infty} h(k)x(n-k)\end{aligned}$$

musíme položit všechny členy impulsní odezvy $h(k) = 0$ pro $k < 0$.



Kauzální systém

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

$$y(n) = \sum_{k=0}^{\infty} h(k)x(n-k). \quad (28)$$

Jestliže navíc budeme požadovat, aby vstupní a výstupní signály měly dobře definovaný počátek, tj. aby $x(n) \neq 0, y(n) \neq 0$ pouze pro $n \geq 0$, potom platí

$$y(n) = \sum_{k=0}^n h(k)x(n-k) = \sum_{k=0}^n x(k)h(n-k). \quad (29)$$



Spojitéý systém

V případě spojitého času postupujeme podobně a odvodíme pro lineární časově invariantní systém konvoluční integrál

$$y(t) = \int_{-\infty}^{\infty} x(\tau)h(t - \tau)d\tau = \int_{-\infty}^{\infty} h(\tau)x(t - \tau)d\tau. \quad (30)$$

Uvedený integrál opět nazýváme konvolucí a velmi často ho označujeme jako

$$y(t) = h(t) * x(t). \quad (31)$$



Spojitéý systém

Funkce $h(t)$ se nazývá impulsní odezva. Jedná se o výstup systému, na jehož vstupu se uplatní Diracův impuls $x(t) = \delta(t)$. Platí totiž

$$y(t) = \int_{-\infty}^{\infty} h(\tau)\delta(t - \tau)d\tau = h(t). \quad (32)$$



Kauzální systém

Z důvodů, které klademe na kauzální chování systému je

$$\begin{aligned}y(t) &= \int_{-\infty}^{\infty} h(\tau)x(t-\tau)d\tau & (33) \\ &= \int_{-\infty}^0 h(\tau)x(t-\tau)d\tau + \int_0^{\infty} h(\tau)x(t-\tau)d\tau\end{aligned}$$

musíme položit hodnoty impulsní odezvy $h(t) = 0$ pro $t < 0$. a
Konvoluční integrál pro lineární, časově invariantní a kauzální
systém má tvar

$$y(t) = \int_0^{\infty} h(\tau)x(t-\tau)d\tau. \quad (34)$$





MSaP - domácí úkol č. DU-1

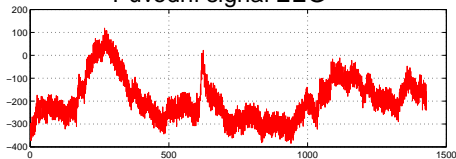
zadání 3. 3. 2011

odevzdání 8. 3. 2011

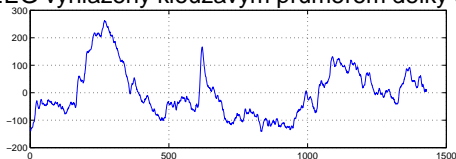


Problém 1

Původní signál EEG



Signál EEG vyhlazený klouzavým průměrem délky 5



Problém 1

Na obrázku je uveden příklad použití klouzavého průměru. Klouzavý průměr je nejpoužívanější metoda analýzy dat. Vyhlazuje prudké výkyvy. Jednoduchý klouzavý průměr $y(n)$ z naměřených dat $x(n)$ v pěti následujících obdobích má tvar

$$y(n) = \frac{1}{5} (x(n) + x(n-1) + x(n-2) + x(n-3) + x(n-4)).$$

Vaším úkolem je:

- Napočítat klouzavý průměr $y(n)$ délky 5 pro prvních **deset členů** jednotkového skoku $x(n) \equiv \mathbf{1}(n)$.
- Nakreslit průběh jednotkového skoku a odpovídajícího klouzavého průměru.
- Určit jaký tvar bude mít vzorec pro klouzavý průměr délky ℓ .



Problém 2

Dynamický systém je popsán diferenciální rovnicí tvaru

$$\ddot{y}(t) + \alpha_0^2(1 + \sin \omega_0 t) y(t) = \cos \Omega t.$$

Určete zda uvedený systém je

- spojitý/nespojité
- autonomní/neautonomní
- lineární/nelineární
- časově invariantní/ časově proměnný

