

# Laplaceova transformace

Modelování systémů a procesů (11MSP)

Bohumil Kovář, Jan Přikryl, Miroslav Vlček

5. přednáška 11MSP

čtvrtek 20. března 2014

verze: 2014-03-20 15:40

## Obsah

|   |   |
|---|---|
| <i>Fourierova transformace</i>                  | 1 |
| <i>Komplexní exponenciála</i>                   | 1 |
| <i>Laplaceova transformace</i>                  | 2 |
| <i>Důvody použití</i>                           | 3 |
| <i>Definice</i>                                 | 3 |
| <i>Vlastnosti</i>                               | 3 |
| <i>Tabulky Laplaceovy transformace</i>          | 6 |
| <i>Příklady použití Laplaceovy transformace</i> | 9 |

Tento text je do jisté míry experimentálním pískovištěm na odladění převodu textu prezentace vytvořené v  $\text{\LaTeX}$ ové třídě beamer do textu vysázeného pomocí tufte-handout. Obsah je oproti prezentaci mírně rozšířen o poznámky. Bude se ještě v průběhu semestru měnit, kontrolujte si prosím čas sestavení v záhlaví tohoto souboru.

## Fourierova transformace

Matematické nástroje pro reprezentaci a analýzu LTI systémů, které jsme si doposud ukazovali, jsou založeny na reprezentaci vztahu vstup-výstup pomocí konvoluce a na reprezentaci signálů jako lineární kombinace vzájemně posunutých a škálovaných impulsů.

Ukážeme si nyní, že podobným způsobem, jako v předcházejících přednáškách, lze signály reprezentovat jako lineární kombinaci komplexních exponenciál. Výsledkem takovéto reprezentace je potom tak zvaná **Fourierova transformace**, jež převádí signál z časové do frekvenční roviny.

## Komplexní exponenciála

Důležitost komplexních exponenciálních funkcí při studiu LTI systémů plyne z faktu, že odezva LTI systému na takovýto signál je

ta samá komplexní exponenciála, pouze se změněnou amplitudou<sup>1</sup>. Platí tedy

$$\begin{aligned} \text{spojitý systém: } e^{st} &\longrightarrow H(s) \cdot e^{st} \\ \text{diskrétní systém: } z^n &\longrightarrow H(z) \cdot z^n \end{aligned}$$

kde  $H(s)$  respektive  $H(z)$  je komplexní škálovací faktor, jež obecně může záviset na komplexní proměnné  $s$  nebo  $z$ .

Signál, pro nějž je výstup systému roven vstupu až na násobení konstantou, nazýváme **vlastní funkce** systému a odpovídající škálovací faktor pak nazýváme **vlastní číslo** systému.

Ukažme si nyní, že komplexní exponenciála je opravdu vlastní funkcí LTI systému: Uvažujme spojitý LTI systém s impulsní odezvou  $h(t)$  a vstupním signálem  $u(t) = e^{st}$ , kde  $s \in \mathbb{C}$ . Výstup je dán konvolučním integrálem

$$y(t) = \int_{-\infty}^{\infty} h(\tau) u(t - \tau) d\tau = \int_{-\infty}^{\infty} h(\tau) e^{s(t-\tau)} d\tau.$$

Platí  $e^{s(t-\tau)} = e^{st} e^{-s\tau}$  a člen  $e^{st}$  nezávisí na integrandu, je tedy

$$y(t) = e^{st} \int_{-\infty}^{\infty} h(\tau) e^{-s\tau} d\tau.$$

Předpokládejme nyní bez další hlubší analýzy (která je ovšem zcela na místě), že integrál na pravé straně rovnice (??) konverguje k nějaké hodnotě, závislé v obecném případě na  $s$ . V takovém případě je odezva systému na vstupní signál  $u(t) = e^{st}$  rovna

$$y(t) = H(s) \cdot e^{st},$$

kde  $H(s)$  je komplexní konstanta závisící jednak na  $s$  a jednak na impulsní odezvě systému vztahem

$$H(s) = \int_{-\infty}^{\infty} h(\tau) e^{-s\tau} d\tau.$$

Ukázali jsme si tedy, že komplexní exponenciála  $e^{st}$  je opravdu vlastní funkcí spojitých LTI systémů. Konstanta  $H(s)$  pro nějakou konkrétní hodnotu  $s$  je potom vlastním číslem systému spojeným s vlastní funkcí  $e^{st}$ .

Jak uvidíme později, to samé lze ukázat i pro diskrétní systémy.

Pro imaginární hodnoty  $s$ , tedy pro  $s = i\omega$ , odpovídá  $H(s)$  Fourierově transformaci signálu impulsní odezvy  $h(t)$ .

### Matematické nářadí - Laplaceova transformace

V minulém odstavci jsme si ukázali, že pro imaginární  $s$  odpovídá  $H(s)$  Fourierově transformaci signálu impulsní odezvy  $h(t)$ . Pokud budeme uvažovat namísto ryze imaginárních komplexních hodnot obecná komplexní čísla  $p$ , bude výsledkem generalizace Fourierovy transformace – tak zvaná **Laplaceova transformace**.

<sup>1</sup> Jak jsme si říkali, LTI systém nedokáže změnit frekvenci vstupního signálu.

### Důvody použití

Laplaceova transformace významně zjednodušuje některé operace v oblasti analýzy spojitéch LTI systémů, například

- *derivace*  $\Rightarrow$  násobení proměnnou  $p$
- *integrace*  $\Rightarrow$  dělení proměnnou  $p$
- *diferenciální rovnice  $n$ -tého řádu s konstantními koeficienty*  $\Rightarrow$  algebraické rovnice  $n$ -tého řádu
- *konvoluce*  $f(t) * g(t) \Rightarrow$  součin  $F(p) \cdot G(p)$

### Definice

**Definice 1** (Laplaceova transformace). Laplaceova transformace funkce  $f(t)$ , která je nanejvýš polynomiálního růstu

$$f(t) = a_0 + a_1 t + a_2 t^2 + \dots + a_n t^n$$

je definována integrálem

$$F(p) = \int_0^{\infty} f(t) e^{-pt} dt \equiv \mathcal{L}\{f(t)\}. \quad (1)$$

Funkci  $f(t)$  nazýváme **vzorem** a funkci  $F(p)$  Laplaceovým **obrazem**.

Zpětná Laplaceova transformace má tvar integrálu podél křivky v komplexní rovině  $p$

$$f(t) = \frac{1}{2\pi i} \int_{c-i\infty}^{c+i\infty} F(p) e^{pt} dp \equiv \mathcal{L}^{-1}\{F(p)\}. \quad (2)$$

Praktické počítání zpětné Laplaceovy transformace vychází z residuové věty, která pro racionálně lomené funkce v proměnné  $p$  vede v operátorovém počtu na **Heavisideovu větu**.

### Vlastnosti

**Věta 2** (Linearita). Laplaceova transformace je lineární:

$$\mathcal{L}\left\{\sum_k a_k f_k(t)\right\} = \sum_k a_k \mathcal{L}\{f_k(t)\} = \sum_k a_k F_k(p)$$

$$\mathcal{L}^{-1}\left\{\sum_m b_m F_m(p)\right\} = \sum_m b_m \mathcal{L}^{-1}\{F_m(p)\} = \sum_m b_m f_m(t)$$

**Věta 3** (O změně měřítka). Pro  $F(p) = \mathcal{L}\{f(t)\}$  je

$$\mathcal{L}\{f(at)\} = \frac{1}{a} F\left(\frac{p}{a}\right)$$



Obrázek 1: Oliver Heaviside, 1850-1925

*Důkaz.* Substitucí  $at = \tau$

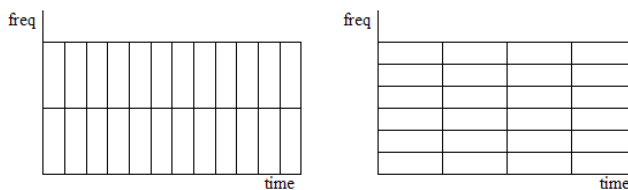
$$\mathcal{L}\{f(at)\} = \int_0^{\infty} f(at)e^{-pt} dt = \int_0^{\infty} f(\tau)e^{-\frac{p}{a}\tau} \frac{1}{a} d\tau = \frac{1}{a} F\left(\frac{p}{a}\right)$$

□

Věta o změně měřítka platí samozřejmě i obráceně pro  $b = 1/a$ :

$$\frac{1}{b} f\left(\frac{t}{b}\right) = \mathcal{L}^{-1}\{F(bp)\}$$

Všechny integrální transformace (Laplace, Fourier, Wavelets) podléhají Heisenbergově principu neurčitosti v časovém a kmitočtovém rozlišení.



Obrázek 2: Časově-kmitočtové rozlišení

**Věta 4** (O posunutí). Je-li  $F(p) = \mathcal{L}\{f(t)\}$ , pak

$$\mathcal{L}\{f(t-\tau)\} = e^{-p\tau} \mathcal{L}\{f(t)\} = e^{-p\tau} F(p).$$

*Důkaz.* Substitucí  $t - \tau = \vartheta$  obdržíme

$$\begin{aligned} \mathcal{L}\{f(t-\tau)\} &= \int_0^{\infty} f(t-\tau)e^{-pt} dt = \int_{-\tau}^{\infty} f(\vartheta)e^{-p(\tau+\vartheta)} d\vartheta \\ &= e^{-p\tau} \int_{-\tau}^0 f(\vartheta)e^{-p\vartheta} d\vartheta + e^{-p\tau} \int_0^{\infty} f(\vartheta)e^{-p\vartheta} d\vartheta \\ &= e^{-p\tau} \int_0^{\infty} f(\vartheta)e^{-p\vartheta} d\vartheta \equiv e^{-p\tau} F(p) \end{aligned}$$

□

Velice často se můžeme setkat se zápisem věty o posunutí ve tvaru

$$\mathcal{L}\{f(t-\tau)\} = e^{-p\tau} F(p). \quad (3)$$

Tento zápis je zcela korektní za předpokladu, že dodržíme následující podmínku definice jednostranné Laplaceovy transformace: definiční obor transformované funkce  $f(t)$  je  $t \geq 0$ , pro  $t < 0$  volíme  $f(t) = 0$ . Jednostranná transformace neposunuté funkce funguje i bez této podmínky, neboť definiční integrál zahrnuje pouze nezáporné hodnoty  $t$ , v případě posunu parametru funkce o výše uvedené  $\tau$  se ale dostáváme do problémů, způsobených nejednoznačností výše uvedeného zápisu. Demonstrujme si tyto problémy na následujícím příkladu.

*Příklad 5* (Blíže o větě o posunutí). Laplaceův obraz funkce  $f(t) = \frac{1}{2}t^2$  je

$$\mathcal{L}\{f(t)\} = \mathcal{L}\left\{\frac{1}{2}t^2\right\} = \frac{1}{p^3}.$$

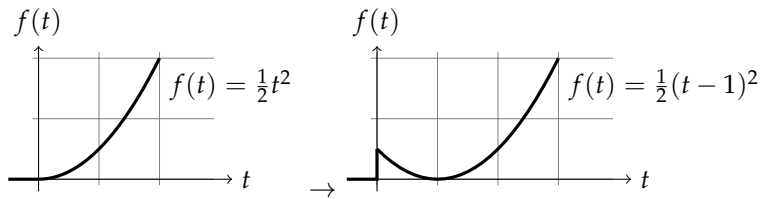
Jak to ale bude v případě, že budeme počítat obraz té samé funkce, posunuté o  $\tau = 1$ , tedy  $f(t - 1) = \frac{1}{2}(t - 1)^2$ ?

**Řešení:**

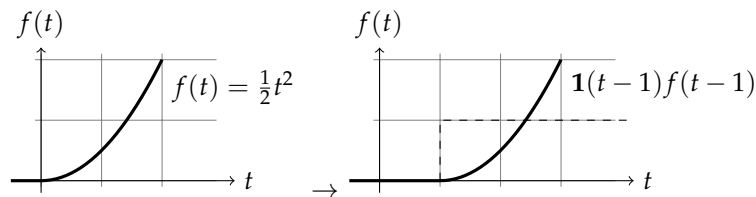
Pokud zvolíme podle (3)

$$\mathcal{L}\{f(t - 1)\} = \mathcal{L}\left\{\frac{1}{2}(t - 1)^2\right\} = \mathcal{L}\left\{\frac{1}{2}(t^2 - 2t + 1)\right\} = \frac{1}{p^3} - \frac{1}{p^2} + \frac{1}{p}$$

odpovídá průběh naší transformované  $f(t - 1)$  obrázku



a to není to, co potřebujeme: z pravého grafu vidíme, že takto vyjádřená funkce  $f(t - 1)$  nabývá nenulových hodnot i pro záporné hodnoty argumentu, konkrétně pro  $0 < t < 1$ . Korektní způsob naznačuje následující obrázek:



Tomu odpovídá zápis transformace posunuté funkce, obsahující posunutý jednotkový skok

$$\mathcal{L}\{\mathbf{1}(t - 1) \cdot f(t - 1)\} = e^{-p} \cdot \mathcal{L}\{f(t)\} = e^{-p} \cdot \mathcal{L}\left\{\frac{1}{2}t^2\right\} = e^{-p} \cdot \frac{1}{p^3}.$$

Ukazuje se tedy, že je vhodnější a názornější zapisovat větu o posunutí argumentu ve tvaru

$$\mathcal{L}\{\mathbf{1}(t - \tau) \cdot f(t - \tau)\} = e^{-p\tau} F(p). \quad (4)$$

**Věta 6** (O konvoluci).

$$\mathcal{L}\{f(t) * g(t)\} = \mathcal{L}\left\{\int_0^\infty f(t - \tau) \cdot g(\tau) d\tau\right\} = F(p) \cdot G(p)$$

Důkaz se snáze provádí v diskretním čase.

**Důsledek**

$$\mathcal{L}\left\{y(t) = \int_0^\infty h(\tau) \cdot u(t - \tau) d\tau\right\} \Leftrightarrow Y(p) = H(p) \cdot U(p)$$

**Věta 7** (O obrazu derivace funkce).

$$\begin{aligned}\mathcal{L}\{f(t)\} &= F(p) \\ \mathcal{L}\left\{\frac{d}{dt}f(t)\right\} &= pF(p) - f(0) \\ \mathcal{L}\left\{\frac{d^2}{dt^2}f(t)\right\} &= p^2F(p) - pf(0) - \frac{d}{dt}f(0) \\ &\vdots \\ \mathcal{L}\left\{\frac{d^n}{dt^n}f(t)\right\} &= p^nF(p) - p^{n-1}f(0) - p^{n-2}\frac{d}{dt}f(0) \dots - f^{(n-1)}(0)\end{aligned}$$

*Důkaz.* Integrovaním per partes,  $\int_a^b u'v = [uv]_a^b - \int_a^b uv'$ :

$$\begin{aligned}\mathcal{L}\left\{\frac{d}{dt}f(t)\right\} &= \int_0^\infty \frac{d}{dt}f(t)e^{-pt} dt \\ &= \left[f(t)e^{-pt}\right]_0^\infty - (-p) \int_0^\infty f(t)e^{-pt} dt \\ &= -f(0) + pF(p).\end{aligned}$$

Opakováním tohoto procesu získáme postupně

$$\mathcal{L}\left\{\frac{d^2}{dt^2}f(t)\right\} = p^2F(p) - pf(0+) - \frac{d}{dt}f(0+)$$

□

**Věta 8** (O obrazu integrálu funkce).

$$\mathcal{L}\left\{\int_0^t f(\tau)d\tau\right\} = \frac{1}{p}F(p)$$

*Důkaz.* Integrovaním per partes

$$\begin{aligned}\mathcal{L}\left\{\int_0^t f(\tau)d\tau\right\} &= \int_0^\infty \left(\int_0^t f(\tau)d\tau\right) e^{-pt} dt \\ &= \frac{1}{-p} \left[\int_0^t f(\tau)d\tau e^{-pt}\right]_0^\infty - \frac{1}{-p} \int_0^\infty f(t)e^{-pt} dt \\ &= \frac{1}{p}F(p).\end{aligned}$$

V důkazu jsme využili toho, že  $f(t)$  má polynomiální ■ ale mohl by to být i nejvýše exponenciální, ne? ■ růst a proto

$$\lim_{t \rightarrow \infty} \int_0^t f(\tau)d\tau e^{-pt} = 0.$$

□

### Tabulky Laplaceovy transformace

Tabulky Laplaceových obrazů základních funkcí lze odvodit z definičních vzorců postupnými aplikacemi definičního vzorce či využitím kombinací již známých obrazů. Uveďme si několik příkladů:

Pro Diracův impuls platí

$$f(t) = \int_{-\infty}^{\infty} \delta(t - \tau) f(\tau) d\tau$$

a proto je Laplaceova transformace Diracova impulsu  $\delta(t)$  rovna

$$\mathcal{L}\{\delta(t)\} = \int_0^{\infty} \delta(t) e^{-pt} dt = e^{-p \cdot 0} = 1.$$

Obdobně pro jednotkový skok je

$$\mathcal{L}\{\mathbf{1}(t)\} = \int_0^{\infty} \mathbf{1}(t) e^{-pt} dt = \int_0^{\infty} e^{-pt} dt = \left[ -\frac{1}{p} e^{-pt} \right]_0^{\infty} = 0 - \left( -\frac{1}{p} \right) = \frac{1}{p}.$$

Zde jsme si pomohli faktem, že pro  $t > 0$  je  $\mathbf{1}(t) = 1$  a z hlediska výše uvedeného integrálu se chová jako konstanta.

|   |  |
|---|--|
| $f(t) = \mathcal{L}^{-1}\{F(p)\}$                                     | $F(p) = \mathcal{L}\{f(t)\}$             |
| $f(t) = \frac{1}{2\pi i} \int_{c-i\infty}^{c+i\infty} F(p) e^{pt} dp$ | $F(p) = \int_0^{\infty} f(t) e^{-pt} dt$ |
| $\delta(t)$   | 1  |
| $\mathbf{1}(t)$   | $\frac{1}{p}$                            |

Pro exponenciální funkci s parametrem  $\alpha \in \mathbb{R}, \alpha > 0$  máme obdobně, jako pro jednotkový skok je

$$\mathcal{L}\{e^{-\alpha t}\} = \int_0^{\infty} e^{-\alpha t} e^{-pt} dt = \int_0^{\infty} e^{-(p+\alpha)t} dt = \left[ -\frac{1}{p+\alpha} e^{-(p+\alpha)t} \right]_0^{\infty} = 0 - \left( -\frac{1}{p+\alpha} \right) = \frac{1}{p+\alpha}.$$

Pro základní trigonometrické funkce platí v komplexním oboru Eulerův vztah

$$e^{i\omega t} = \cos \omega t + i \sin \omega t$$

a proto také

$$\sin \omega t = \frac{1}{2i} (e^{i\omega t} - e^{-i\omega t})$$

$$\cos \omega t = \frac{1}{2} (e^{i\omega t} + e^{-i\omega t})$$

a odsud pro sinus

$$\begin{aligned} \mathcal{L}\{\sin \omega t\} &= \frac{1}{2i} \mathcal{L}\{e^{i\omega t}\} - \frac{1}{2i} \mathcal{L}\{e^{-i\omega t}\} = \\ &= \frac{1}{2i} \frac{1}{p - i\omega} - \frac{1}{2i} \frac{1}{p + i\omega} = \\ &= \frac{1}{2i} \frac{p + i\omega - p + i\omega}{p^2 + \omega^2} = \\ &= \frac{\omega}{p^2 + \omega^2}. \end{aligned}$$

a analogicky

$$\begin{aligned}\mathcal{L}\{\cos \omega t\} &= \frac{1}{2}\mathcal{L}\{e^{i\omega t}\} + \frac{1}{2i}\mathcal{L}\{e^{-i\omega t}\} = \\ &= \frac{1}{2} \frac{1}{p - i\omega} + \frac{1}{2} \frac{1}{p + i\omega} = \\ &= \frac{1}{2} \frac{p + i\omega + p - i\omega}{p^2 + \omega^2} = \\ &= \frac{p}{p^2 + \omega^2}.\end{aligned}$$

|                                   |                                 |
|-----------------------------------|---------------------------------|
| $f(t) = \mathcal{L}^{-1}\{F(p)\}$ | $F(p) = \mathcal{L}\{f(t)\}$    |
| $e^{-\alpha t}$                   | $\frac{1}{p + \alpha}$          |
| $\sin \omega t$                   | $\frac{\omega}{p^2 + \omega^2}$ |
| $\cos \omega t$                   | $\frac{p}{p^2 + \omega^2}$      |

Pro  $x(t) = t$  lze Laplaceův obraz určit také relativně jednoduše, pokud si uvědomíme, že argument integrálu lze vyjádřit jako

$$te^{-pt} = -\frac{d}{dp}e^{-pt}.$$

Můžeme proto psát

$$\mathcal{L}\{t\} = \int_0^{\infty} te^{-pt} dt = \int_0^{\infty} -\frac{d}{dp}e^{-pt} dt = -\frac{d}{dp} \int_0^{\infty} e^{-pt} dt = -\frac{d}{dp} \frac{1}{p} = -\frac{d}{dp} p^{-1} = p^{-2} = \frac{1}{p^2}.$$

|                                   |  |
|-----------------------------------|--|
| $f(t) = \mathcal{L}^{-1}\{F(p)\}$ | $F(p) = \mathcal{L}\{f(t)\}$                   |
| $e^{-\alpha t} \sin \omega t$     | $\frac{\omega}{(p + \alpha)^2 + \omega^2}$     |
| $e^{-\alpha t} \cos \omega t$     | $\frac{p + \alpha}{(p + \alpha)^2 + \omega^2}$ |
| $t^n$                             | $\frac{n!}{p^{n+1}}$                           |



■ tabulky jako booktabs? ■

|                                   |   |
|-----------------------------------|---|
| $f(t) = \mathcal{L}^{-1}\{F(p)\}$ | $F(p) = \mathcal{L}\{f(t)\}$                |
| $t^n e^{-\alpha t}$               | $\frac{n!}{(p + \alpha)^{n+1}}$             |
| $t \cos \omega t$                 | $\frac{p^2 - \omega^2}{(p^2 + \omega^2)^2}$ |
| $t \sin \omega t$                 | $\frac{2\omega p}{(p^2 + \omega^2)^2}$      |

Příklady použití Laplaceovy transformace

Příklad 9 (Integrační RC článek). Hledejme odezvu integračního RC článku znázorněného na obrázku 3 na vstupní signál.

Diferenciální rovnici jsme si již odvodili v první přednášce:

$$RC \frac{d}{dt} u_C(t) + u_C(t) = u_1(t).$$

Pro  $\alpha = \frac{1}{RC}$  a vstupní  $u_1(t) = U_0 \cdot \mathbf{1}(t)$  je

$$\frac{d}{dt} y(t) + \alpha y(t) = \alpha U_0 \cdot \mathbf{1}(t).$$

Protože je to diferenciální rovnice s konstantními koeficienty, můžeme použít Laplaceovu transformaci a její vlastnosti

$$\mathcal{L} \left\{ \frac{d}{dt} y(t) + \alpha y(t) = \alpha U_0 \cdot \mathbf{1}(t) \right\},$$

což upravíme postupně na

$$\mathcal{L} \left\{ \frac{d}{dt} y(t) \right\} + \mathcal{L} \{ \alpha y(t) \} = \mathcal{L} \{ \alpha U_0 \cdot \mathbf{1}(t) \},$$

a dále na

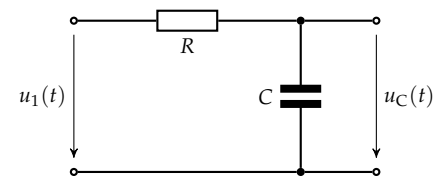
$$\mathcal{L} \left\{ \frac{d}{dt} y(t) \right\} + \alpha \mathcal{L} \{ y(t) \} = \alpha U_0 \mathcal{L} \{ \mathbf{1}(t) \},$$

a obdržíme algebraickou rovnici pro neznámou  $Y(p)$

$$pY(p) - y(0) + \alpha Y(p) = \alpha U_0 \cdot \frac{1}{p}.$$

Rovnici upravíme tak, že neznámá bude na levé straně a všechny známé konstanty na straně pravé

$$(p + \alpha)Y(p) = \frac{\alpha U_0}{p} + y(0).$$



Obrázek 3: RC článek, viz první přednáška

a nalezneme řešení v rovině  $p$

$$Y(p) = \frac{\alpha U_0}{p(p+\alpha)} + \frac{y(0)}{p+\alpha} = \frac{U_0}{p} - \frac{U_0}{p+\alpha} + \frac{y(0)}{p+\alpha}$$

S pomocí tabulek pak můžeme nalézt pro  $t > 0$  řešení

$$y(t) = U_0(1 - e^{-\alpha t}) + y(0)e^{-\alpha t}$$

*Příklad 10* (Impulsní odezva LTI systému). Uvažujte LTI systém, který je pro  $t > 0$  popsán naměřenými hodnotami vstupu

$$u(t) = e^{-t} + e^{-3t}$$

a výstupu

$$y(t) = te^{-3t}.$$

Jak nalezneme *impulsní odezvu*?

Protože platí

$$U(p) = \frac{1}{p+1} + \frac{1}{p+3} = 2 \frac{p+2}{(p+1)(p+3)}$$

$$Y(p) = \frac{1}{(p+3)^2}$$

a protože

$$Y(p) = H(p) \cdot U(p),$$

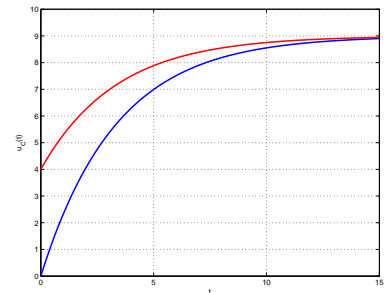
je

$$H(p) = \frac{Y(p)}{U(p)} = \frac{1}{2} \frac{p+1}{(p+2)(p+3)} = \frac{1}{2} \left[ \frac{2}{p+3} - \frac{1}{p+2} \right].$$

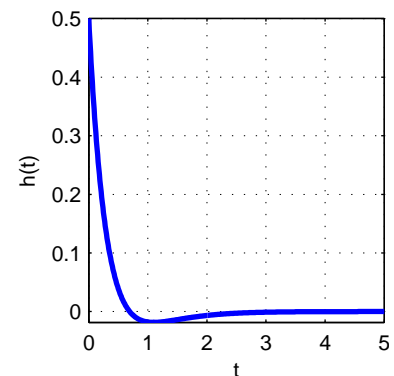
S pomocí tabulek pak můžeme nalézt pro  $t > 0$  řešení

$$h(t) = e^{-3t} - \frac{1}{2}e^{-2t}.$$

jehož graf je znázorněn na obrázku 5.



Obrázek 4: Průběh napětí na výstupu RC článku v závislosti na hodnotě počátečního stavu, tedy zbytkového napětí  $y(0) = 0$  V (modře) a  $y(0) = 4$  V (červeně)



Obrázek 5: Impulsní odezva systému z příkladu 10