

SIGNALI

Laplaceova transformacija (CT)

Z transformacija (DT)

Laplaceova transformacija

- Najpomembnejše orodje pri analizi časovno zveznih signalov in sistemov.
- Koncept analize temelji na dekompoziciji signalov v vsoto kompleksnih eksponentnih funkcij od katerih je vsaka t.i. lastna (eigen) funkcija sistema.
- Izhod sistema za lastne funkcije določimo relativno preprosto.
- Z razširitvijo vhodnega nabora signalov iz lastnih funkcij na poljubne signale sestavljene iz členov $\underline{K} \cdot e^{\underline{s}t}$ kjer je \underline{s} kompleksna funkcija sestavljena iz $\underline{\text{Im}}$ in $\underline{\text{Re}}$ dela ($\sigma + j2$)

Dvosmerna Laplaceova transformacija

$$X(s) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t) \cdot e^{-st} dt$$

Inverzna Laplaceova transformacija
(se ne uporablja)

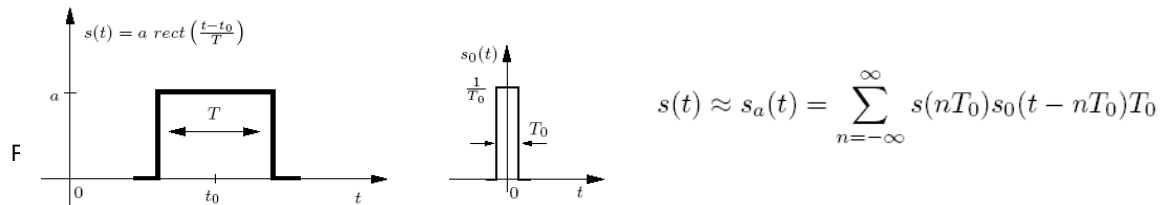
$$x(t) = \frac{1}{2\pi j} \int_{\sigma-j\infty}^{\sigma+j\infty} X(s) \cdot e^{st} ds$$

- Laplaceova transformacija lahko dvostranska ali enostranska
- Enostranska Laplaceova transformacija za kavzalne signale – praktično za vse realne signale ($\varepsilon(t)$)
- Razlika v transformacijskih obrazcih

Signali

2

Aproksimacija na osnovi površine impulza, podobno kot izpeljano v poglavju 1.



Laplaceova transformacija

Za obstoj Fourierjeve transformacije poljubne $s(t)$ niso znani vsi pogoji. V splošnem je dovolj, če je izpolnjen pogoj za absolutno integrabilnost funkcije:

$$\int_{-\infty}^{\infty} |s(t)| dt < \infty$$

Zgornji pogoj izpolnjujejo številni energijski signali kot tudi impulzni odzivi stabilnih sistemov. Če dopustimo v spektralnih funkcijah pole, $\delta(t)$ ali $\delta(t)$ višjega reda potem zgornji pogoj ni izpolnjen!

Obstoj Fourierjeve transformacije za zgoraj navedene izjeme izpolnjuje modificiran izraz za integrabilnost funkcije:

$$\int_{-\infty}^{\infty} |s(t)| e^{-b|t|} dt < \infty \quad b > 0$$

Laplaceova transformacija

Tako so signali ustrezni za transformacijsko enačbo, hkrati pa s poljubno frekvenco ne morejo eksponentno naraščati.

Mnogi problemi, ki smo jih do sedaj reševali izključno z Laplaceovo transformacijo, so rešljivi tudi s Fourierjevo transformacijo.

Transformirana funkcija po Fourierju je kot funkcija realne spremenljivke frekvence fizikalno preglednejša, lažje merljiva.

Pri Laplaceovi transformaciji je pogoj za absolutno integrabilnost izpolnjen za množico signalov z dodatno eksponencialno utežjo $e^{-\sigma t}$ ($\sigma \in \mathfrak{R}$).

Fourierjeva transformacija tako utežene funkcije je:

$$e^{-\sigma t} s(t) \circ \bullet \int_{-\infty}^{\infty} s(t) e^{-\sigma t} e^{-j2\pi f t} dt = \int_{-\infty}^{\infty} s(t) e^{-(\sigma + j2\pi f)t} dt$$

Laplaceova transformacija

Če vpeljemo novo spremenljivko $s = \sigma + j2\pi f$, dobimo (dvostransko) Laplaceovo transformirano funkcijo:

$$X(s) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t) \cdot e^{-st} dt$$

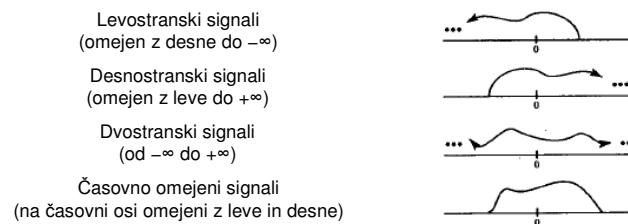
Za kavzalne signale opisuje zgornji izraz tudi enostransko Laplaceovo transformacijo.

Dvodimenzionalni Laplaceov spekter moremo upodobiti v s-ravnini (p-ravnina). Laplaceova transformacija je posebno primerna za oceno analitičnih lastnosti frekvenčnih funkcij. Prav tako uporabljamo lego njenih ničel in polov v s-ravnini (p-ravnina) za analizo, sintezo in ocene stabilnosti posameznih funkcij.

Laplaceova transformacija

Konvergenčno področje (ROC)

- Konvergenčno področje funkcije je področje na katerem funkcija obstaja – za Laplaceov transform je to integral funkcije
- Ugotavljanje ROC
 - Določiti je potrebno tip signala
 - Določiti je potrebno pole funkcije (poli funkcije so tiste vrednosti s v imenovalcu za katere zavzame imenovalec vrednost nič)
- Tipi signalov



Signali

6

Laplaceova transformacija

Pravila za ugotavljanje ROC

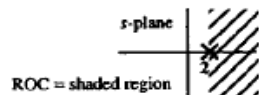
- Konvergenčno območje
 - Je območje s-ravnine levo-desno od vertikalnih linij (polov) ali znotraj njih
 - Območje nikoli ne vključuje polov funkcije
 - Če je $x(t)$ levostranska funkcija potem je konvergenčno področje levo od najmanjšega pola; $\text{Re}\{s\} > a$
 - Če je $x(t)$ desnostranska funkcija potem je konvergenčno področje desno od največjega pola; $\text{Re}\{s\} < a$
 - Če je $x(t)$ dvostranska funkcija potem je konvergenčno področje znotraj polov; $a < \text{Re}\{s\} < b$
 - Če je $x(t)$ časovno omejena funkcija potem je konvergenčno področje cela s-ravnina

Laplaceova transformacija

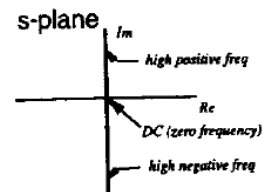
Ocena konvergenčnega področja

Example If $x(t) = e^{2t}u(t)$, find $X(s)$ and its ROC.

$$X(s) = \int_{-\infty}^{\infty} e^{2t} e^{-st} u(t) dt = \int_0^{\infty} e^{(2-s)t} dt = \frac{1}{2-s} e^{(2-s)t} \Big|_0^{\infty} = \frac{1}{s-2}$$



only possible if $(2 - \text{Re}\{s\})$ in exponent < 0
 \Rightarrow ROC is $\text{Re}\{s\} > 2$



Signali

8

Laplaceova transformacija

Tipične preslikave

	<i>Property/Theorem</i>	<i>Time Domain</i>	<i>Complex Frequency Domain</i>
1	Linearity	$c_1 f_1(t) + c_2 f_2(t) + \dots + c_n f_n(t)$	$c_1 F_1(s) + c_2 F_2(s) + \dots + c_n F_n(s)$
2	Time Shifting	$f(t-a)u_0(t-a)$	$e^{-as} F(s)$
3	Frequency Shifting	$e^{-as} f(t)$	$F(s+a)$
4	Time Scaling	$f(at)$	$\frac{1}{a} F\left(\frac{s}{a}\right)$
5	Time Differentiation See also (2.18) through (2.20)	$\frac{d}{dt} f(t)$	$sF(s) - f(0^-)$
6	Frequency Differentiation See also (2.22)	$tf(t)$	$-\frac{d}{ds} F(s)$
7	Time Integration	$\int_{-\infty}^t f(\tau) d\tau$	$\frac{F(s)}{s} + \frac{f(0^-)}{s}$
8	Frequency Integration	$\frac{f(t)}{t}$	$\int_s^{\infty} F(s) ds$
9	Time Periodicity	$f(t+nT)$	$\frac{\int_0^T f(t)e^{-st} dt}{1 - e^{-sT}}$
10	Initial Value Theorem	$\lim_{t \rightarrow 0^+} f(t)$	$\lim_{s \rightarrow \infty} sF(s) = f(0^-)$
11	Final Value Theorem	$\lim_{t \rightarrow \infty} f(t)$	$\lim_{s \rightarrow 0} sF(s) = f(\infty)$
12	Time Convolution	$f_1(t) * f_2(t)$	$F_1(s)F_2(s)$
13	Frequency Convolution	$f_1(t)f_2(t)$	$\frac{1}{2\pi j} F_1(s) * F_2(s)$

Laplaceova transformacija

Preslikave tipičnih elementarnih signalov

	$f(t)$	$F(s)$
1	$u_{\theta}(t)$	$1/s$
2	$t u_{\theta}(t)$	$1/s^2$
3	$t^n u_{\theta}(t)$	$\frac{n!}{s^{n+1}}$
4	$\delta(t)$	1
5	$\delta(t-a)$	e^{-as}
6	$e^{-at} u_{\theta}(t)$	$\frac{1}{s+a}$
7	$t^n e^{-at} u_{\theta}(t)$	$\frac{n!}{(s+a)^{n+1}}$
8	$\sin \omega t u_{\theta}(t)$	$\frac{\omega}{s^2 + \omega^2}$
9	$\cos \omega t u_{\theta}(t)$	$\frac{s}{s^2 + \omega^2}$
10	$e^{-at} \sin \omega t u_{\theta}(t)$	$\frac{\omega}{(s+a)^2 + \omega^2}$
11	$e^{-at} \cos \omega t u_{\theta}(t)$	$\frac{s+a}{(s+a)^2 + \omega^2}$

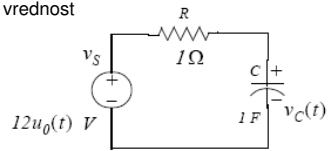
Laplaceova transformacija

Primer

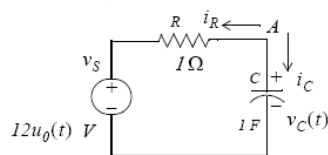
- Potrebno je določiti potek napetosti na kondenzatorju $v_C(t)$:

$$v_C(0^-) = 6 \text{ V.}$$

začetna vrednost



kavzalen vhodni signal



$$i_R = i_C = 0$$

$$\frac{v_C(t) - 12u_0(t)}{1} + 1 \cdot \frac{dv_C}{dt} = 0$$

$$\frac{dv_C}{dt} + v_C(t) = 12u_0(t)$$

$$sV_C(s) - v_C(0^-) + V_C(s) = \frac{12}{s}$$

$$(s+1)V_C(s) = \frac{12}{s} + 6$$

$$V_C(s) = \frac{6s+12}{s(s+1)}$$

$$r_1 = -1, r_2 = 0$$

$$V_C(s) = \frac{6s+12}{s(s+1)} = \frac{r_1}{s+1} + \frac{r_2}{s}$$

$$\dots 12 \quad r_1 = \frac{6s+12}{(s+1)} \Big|_{s=-1}$$

$$\dots 6 \quad r_2 = \frac{6s+12}{s} \Big|_{s=0}$$

$$V_C(s) = \frac{12}{s} - \frac{6}{s+1} \Leftrightarrow 12 \cdot 6e^{st} - (12 - 6e^{st})u_0(t) = v_C(t)$$

$$V_C(s) = \frac{12}{s} - \frac{6}{s+1} \Leftrightarrow 12 \cdot 6e^{st} - (12 - 6e^{st})u_0(t) = v_C(t)$$

Signali