

Profesor Branko Jeren

transformacij

Signali i sustavi

Profesor Branko Jeren

10. lipnja 2010.



Definicija

Odziv vremenski kontinuiranog sustava na pobudu kompleksnom eksponencijalom

 pokazano je kako je odziv mirnog, linearnog, vremenski stalnog kontinuiranog sustava, na svevremensku eksponencijalu est,

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

pri čemu je

$$H(s) = \int_{-\infty}^{\infty} h(t)e^{-st} dt$$

• za $s \in \mathbb{C}$, H(s) je kompleksna funkcija



Profesor Branko Jeren

Laplaceova transformaci

Definicija Područje konvergencije

konvergencije z–transformac

osnovnih sign Svojstva \mathcal{L} transformacije Inverzna \mathcal{L} transformacije \mathcal{L} transformacije

Ltransformacija
analizi linearnil
sustava

Laplaceova transformacija

integral

$$H(s) = \int_{-\infty}^{\infty} h(t)e^{-st} dt$$

možemo interpretirati kao transformaciju vremenske funkcije, impulsnog odziva h(t) kontinuiranog sustava, u kompleksnu funkciju H(s)

- ovako definiranu transformaciju nazivamo dvostrana ili bilateralna **Laplaceova transformacija** \mathcal{L} —transformacija
- Laplaceova transformacija H(s) predstavlja alternativni prikaz kontinuiranog vremenskog signala h(t)



transforma

Definicija Područie

konvergencije z–transformacij

transformacija osnovnih signala Svojstva $\mathcal{L}-$ transformacije Inverzna $\mathcal{L}-$ transformacija

transformacija u analizi linearnih

Dvostrana \mathcal{L} –transformacija



Laplaceova transformacij

Definicija

Područje konvergencije z–transformacije

Ltransformacija
osnovnih signal
Svojstva Ltransformacije
Inverzna L-

Ltransformacija analizi linearnil

\mathcal{L} –transformacija

• za vremenski kontinuirani signal x(t), definira se dvostrana \mathcal{L} -transformacija

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

L-transformacija označava se simbolički kao

$$X(s) = \mathcal{L}\{x(t)\}\$$

ili još jednostavnije

$$x(t) \stackrel{\mathcal{L}}{\longleftrightarrow} X(s)$$



sustavi školska godina 2009/2010 Cjelina 15.

Profesor Branko Jeren

Laplaceova transformaci

Područje konvergencije z–transformacije

transformacija osnovnih signa Svojstva $\mathcal{L}-$ transformacije Inverzna $\mathcal{L}-$ transformacija $\mathcal{L}-$

 \mathcal{L} -transformacija – primjer 1

ullet određuje se \mathcal{L} –transformacija signala

$$x(t) = e^{-at}\mu(t), a \in \mathbb{R}$$

ullet iz definicije \mathcal{L} -transformacije slijedi

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

$$= \int_{0}^{\infty} e^{-at}e^{-st} dt = \int_{0}^{\infty} e^{-(s+a)t} dt = -\frac{1}{s+a}e^{-(s+a)t}\Big|_{0}^{\infty} =$$

$$= \frac{1}{s+a}, \quad \text{za } Re(s+a) > 0$$

• gornji uvjet je posljedica ponašanja $e^{-(s+a)t}$ za $t \to \infty$



Laplaceova transformac

Definicija

Područje konvergencije z–transformacije

transformacija osnovnih signa Svojstva L-transformacije Inverzna L-transformacija

transformacija analizi linearnih sustava

\mathcal{L} -transformacija – primjer 1

iz

$$e^{-(s+a)t} = e^{-[Re(s+a)+jIm(s+a)]t} = e^{-[Re(s+a)]t}e^{-j[Im(s+a)]t}$$

a kako je $\left|e^{-j[Im(s+a)]t}\right|=1$, neovisno o vrijednosti $\left[Im(s+a)\right]t$, slijedi

$$\lim_{t \to \infty} e^{-(s+a)t} = \begin{cases} 0 & Re(s+a) > 0 \\ \infty & Re(s+a) < 0 \end{cases}$$

pa vrijedi ispred izvedeno

$$X(s) = -\frac{1}{s+a}e^{-(s+a)t}\Big|_{0}^{\infty} = \frac{1}{s+a},$$
 za $Re(s+a) > 0$

• integral koji definira X(s) postoji samo za vrijednosti Re(s) > -a pa se područje vrijednosti Re(s) > -a naziva područjem konvergencije X(s)



Laplaceova transforma

Definicija

Područje konvergencije z–transformacije

Svojstva $\mathcal{L}-$ transformacije Inverzna $\mathcal{L}-$ transformacija $\mathcal{L}-$

transformacija analizi linearni sustava

\mathcal{L} -transformacija – primjer 2

ullet određuje se \mathcal{L} –transformacija signala

$$x(t) = -e^{-at}\mu(-t), a \in \mathbb{R}$$

• iz definicije *L*-transformacije slijedi

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

$$= \int_{-\infty}^{0} -e^{-at}e^{-st} dt = -\int_{-\infty}^{0} e^{-(s+a)t} dt = +\frac{1}{s+a}e^{-(s+a)t}\Big|_{-\infty}^{0}$$

$$= \frac{1}{s+a}, \quad \text{za } Re(s+a) < 0$$

• pa je područje konvergencije, \mathcal{PK} , \mathcal{L} -transformacije X(s), područje Re(s) < -a



Signali i sustavi školska godina 2009/2010 Cjelina 15.

Profesor Branko Jeren

Laplaceova transformacii

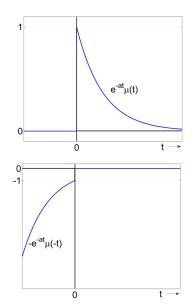
Definiciia

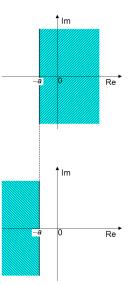
Područje konvergencije z–transformacije

transformacija osnovnih signa Svojstva *L*transformacije Inverzna *L*-

transformacija u analizi linearnih

$\mathcal{L}\text{--transformacija}-\text{primjer}\ 2$







Profesor Branko Jeren

Laplaceova

Područje konvergencije z–transformacije

transformacija osnovnih signa Svojstva $\mathcal{L}-$ transformacije Inverzna $\mathcal{L}-$ transformacija $\mathcal{L}-$

Ltransformacija analizi linearnil sustava

\mathcal{L} –transformacija – područje konvergencije

usporedbom primjera 1 i primjera 2

$$e^{-at}\mu(t) \stackrel{\mathcal{L}}{\longleftrightarrow} \frac{1}{s+a} \qquad Re(s) > -a$$

odnosno

$$-e^{-at}\mu(-t) \stackrel{\mathcal{L}}{\longleftrightarrow} \frac{1}{s+a} \qquad \textit{Re}(s) < -a$$

zaključujemo kako dva različita signala, jedan kauzalan a drugi antikauzalan, imaju identične izraze za \mathcal{L} -transformaciju i kako se njihova razlika očituje samo u području konvergencije, \mathcal{PK} ,

- područje konvergencije PK, L-transformacije, je važna i nužna informacija i tek definirano PK daje jednoznačnu vezu između signala i njegove L-transformacije
- stoga, \mathcal{L} -transformacija mora biti uvijek zadana s njezinim \mathcal{PK}



Laplaceova transformac

Definicija

Područje konvergencije z–transformacije

Ltransformacija
osnovnih signala
Svojstva Ltransformacije
Inverzna Ltransformacija
L-

transformacija u analizi linearnih sustava Jednostrana \mathcal{L} -transformacija



Laplaceova transformaci

Područje konvergencije z–transformacije

transformacija osnovnih sign Svojstva $\mathcal{L}-$ transformacija Inverzna $\mathcal{L}-$ transformacija

transformacija analizi linearnil sustava

Jednostrana \mathcal{L} -transformacija

• dvostrana \mathcal{L} —transformacija kauzalnih signala $x(t)\mu(t)$ je

$$X(s) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t)\mu(t)e^{-st} dt = \int_{0^{-}}^{\infty} x(t)e^{-st} dt$$

donja granica 0^- omogućuje uključivanje impulsa koji se mogu javiti u trenutku t=0

• *L*-transformacija definirana kao

$$X(s) = \int_{0^{-}}^{\infty} x(t)e^{-st} dt$$

naziva se jednostrana ili unilateralna \mathcal{L} -transformacija



sustavi školska godina 2009/2010 Cjelina 15.

Profesor Branko Jeren

Laplaceova transformacija

Područje konvergencije z–transformacije

transformacija osnovnih signa Svojstva $\mathcal{L}-$ transformacije Inverzna $\mathcal{L}-$ transformacija $\mathcal{L}-$

transformacija analizi linearnih sustava

Jednostrana \mathcal{L} –transformacija – egzistencija

• kompleksnu varijablu s, u \mathcal{L} -transformaciji, možemo prikazati kao $s=\sigma+j\omega$ pa je

$$X(s) = \int_{0^{-}}^{\infty} x(t)e^{-st} dt = \int_{0^{-}}^{\infty} \left[x(t)e^{-\sigma t}\right]e^{-j\omega t} dt$$

• kako je $|e^{-j\omega t}|=1$ gornji integral konvergira ako je zadovoljeno

$$\int_{0^{-}}^{\infty} |x(t)e^{-\sigma t}| dt < \infty \tag{1}$$

- iz gornjeg izraza zaključujemo da L-transformacija postoji za sve signale koji ne rastu brže od nekog eksponencijalnog signala ce^{at}, a to su svi signali od praktičnog i teorijskog interesa
- dakle, ako za neke c i a vrijedi $|x(t)| \le ce^{at}$, tada je za sve $\sigma = Re\{s\} > a$ zadovoljena relacija (1)



Područie konvergencije

z-transformacije

Jednostrana *L*-transformacija

- jednostrana *L* transformacija pokazuje se posebno pogodnom u postupcima rješavanja diferencijalnih jednadžbi sa zadanim početnim uvjetima
- jednostrana L- transformacija ograničena je samo na kauzalne signale i sustave
- kako je u ovom predmetu većina pozornosti okrenuta kauzalnim signalima i sustavima, u nastavku se razmatra uglavnom jednostrana \mathcal{L} -transformacija
- sukladno većini literature pod nazivom *L*-transformacija podrazumijevati će se jednostrana L-transformacija, a u slučaju dvostrane transformacije to će biti posebno istaknuto
- isto tako, zbog jednoznačnosti *L*-transformacije, nepotrebno je, u slučaju kauzalnih signala $x(t)\mu(t)$, eksplicitno navoditi područje konvergencije (osim u slučaju mogućih dvojbenosti u interpretaciji)



Laplaceova

transformacija Definicija

Područje konvergencije z–transformaci

transformacija osnovnih signala

transformacije
Inverzna *L*transformacija

transformacija u analizi linearnih

\mathcal{L} –transformacija osnovnih signala

Profesor

Branko Jeren

\mathcal{L} —transformacija osnovnih signala

$$\mathcal{L}\{\delta(t)\} = \int_{0^{-}}^{\infty} \delta(t)e^{-st} dt = 1,$$

$$\mathcal{L}\{\delta(t-t_0)\} = \int_{0^-}^{\infty} \delta(t-t_0)e^{-st} dt = e^{-st_0}, \qquad t_0 > 0$$

$$\mathcal{L}\{\mu(t)\} = \int_{0^{-}}^{\infty} \mu(t)e^{-st} dt = \int_{0^{-}}^{\infty} e^{-st} dt = -\frac{1}{s}e^{-st}\Big|_{0^{-}}^{\infty} = \frac{1}{s},$$

odnosno

$$\mathcal{L}\{e^{j\omega_0t}\mu(t)\} = \int_{0^-}^{\infty} e^{j\omega_0t}\mu(t)e^{-st} dt = \frac{1}{s-j\omega_0}$$

Lapiaceova transformacija Definicija Područje konvergencije z-transformacija csnovnih signala Svojstva \mathcal{L} -transformacije Inverzna \mathcal{L} -transformacije \mathcal{L} -transformacije z-transformacija unalizi linearnih analizi linearnih



Laplaceova transformacija

Područje konvergencije z–transformaci

transformacija osnovnih signala

transformacije
Inverzna \mathcal{L} transformacija

transformacija i analizi linearnih

\mathcal{L} -transformacija osnovnih signala

$$\mathcal{L}\{\cos(\omega_0 t)\mu(t)\} = \frac{s}{s^2 + \omega_0^2}$$

ova \mathcal{L} -transformacija slijedi iz 1

$$\cos(\omega_0 t)\mu(t) = \frac{1}{2} \left[e^{j\omega_0 t} + e^{-j\omega_0 t} \right] \mu(t)$$

$$\mathcal{L}\{\cos(\omega_0 t)\mu(t)\} = \frac{1}{2}\mathcal{L}\{e^{j\omega_0}\mu(t)\} + \frac{1}{2}\mathcal{L}\{e^{-j\omega_0}\mu(t)\}$$

$$\mathcal{L}\{\cos(\omega_0 t)\mu(t)\} = \frac{1}{2}\left[\frac{1}{s-j\omega_0} + \frac{1}{s+j\omega_0}\right] = \frac{s}{s^2 + \omega_0^2}$$

¹Koristi se svojstvo linearnosti Laplaceove transformacije koje se pokazuje nešto kasnije



Laplaceova transformacij

Područje konvergencije z–transformaci

transformacija osnovnih signala

transformacije Inverzna *L*transformacije

transformacija u analizi linearnih

Tablica osnovnih \mathcal{L} –transformacija 2

	x(t)	X(s)
1	$\delta(t)$	1
2	$\delta(t-t_0)$	e^{-st_0}
3	$\mu(t)$	$\frac{1}{s}$
4	$t\mu(t)$	$\frac{1}{s}$ $\frac{1}{s^2}$
5	$t^{j}\mu(t)$	$\frac{j!}{s^{j+1}}$
6	$e^{\lambda t}\mu(t)$	$\frac{1}{s-\lambda}$
7	$te^{\lambda t}\mu(t)$	$\frac{1}{(s-\lambda)^2}$
8	$t^j e^{\lambda t} \mu(t)$	$\frac{j!}{(s-\lambda)^{j+1}}$
9	$\cos(bt)\mu(t)$	$\frac{s}{s^2+b^2}$
10	$\sin(bt)\mu(t)$	$\frac{b}{s^2+b^2}$

²izvor:B.P. Lathi: Linear Systems and Signals str_□344 ≥ ▶



Profesor Branko Jeren

transformacija osnovnih signala

analizi linearnih

Tablica osnovnih \mathcal{L} -transformacija ³

	x(t)	X(s)
11	$e^{-at}\cos(bt)\mu(t)$	$\frac{s+a}{(s+a)^2+b^2}$
12	$e^{-at}\sin(bt)\mu(t)$	$\frac{b}{(s+a)^2+b^2}$
13	$re^{-at}\cos(bt+ heta)\mu(t)$	$\frac{(r\cos\theta)s + (ar\cos\theta - br\sin\theta)}{s^2 + 2as + (a^2 + b^2)}$
ili		
13ª	$re^{-at}\cos(bt+ heta)\mu(t)$	$\frac{0.5re^{j\theta}}{s+a-jb} + \frac{0.5re^{-j\theta}}{s+a+jb}$

³izvor:B.P. Lathi: Linear Systems and Signals str⊕344 ≥ ▶



Laplaceova transformacija

Područje konvergencije z–transformaci

Ltransformacija osnovnih signa

Svojstva \mathcal{L} transformacije

Inverzna *L*-transformacija

transformacija u analizi linearnih

Osnovna svojstva \mathcal{L} –transformacije



Laplaceova transformacija

Područje konvergencije z–transformaci

Ltransformacija
osnovnih signal
Svojstva L-

transformacije
Inverzna Ltransformacija

Ltransformacija analizi linearnil sustava

\mathcal{L} -transformacija – linearnost

neka je
$$w(t) = ax(t) \pm by(t)$$

tada je \mathcal{L} -transformacija od $w(t)$

$$W(s) = aX(s) \pm bY(s)$$

linearnost \mathcal{L} -transformacije proizlazi iz definicije

$$W(s) = \int_{0^{-}}^{\infty} w(t)e^{-st} dt = \int_{0^{-}}^{\infty} [ax(t) \pm by(t)]e^{-st} dt =$$

$$= a \int_{0^{-}}^{\infty} x(t)e^{-st} dt \pm b \int_{0^{-}}^{\infty} y(t)e^{-st} dt = aX(s) \pm bY(s)$$



transformacij Definicija

Područje konvergencije z–transformacij

transformacija osnovnih signala Svojstva \mathcal{L} -transformacije

transformacija

Ltransformacija

transformacija analizi linearnih sustava

\mathcal{L} –transformacija – vremenski pomak

neka je $X(s)=\mathcal{L}\{x(t)\mu(t)\}$ tada je, za $t_0\geq 0$

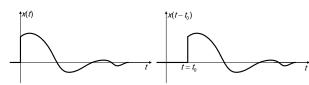
$$\mathcal{L}\lbrace x(t-t_0)\mu(t-t_0)\rbrace = e^{-st_0}X(s)$$

izvod:

$$\mathcal{L}\{x(t-t_0)\mu(t-t_0)\} = \int_0^\infty x(t-t_0)\mu(t-t_0)e^{-st} dt =$$

za $t-t_0= au$

$$= \int_{-t_0}^{\infty} x(\tau) \mu(\tau) e^{-s(t_0+\tau)} d\tau = e^{-st_0} \int_{0}^{\infty} x(\tau) e^{-s\tau} d\tau = e^{-st_0} X(s)$$





Laplaceova transformacija

Područje konvergencije z–transformacij

Ltransformacija
osnovnih signal
Svojstva L-

transformacije Inverzna Ltransformacija

transformacija analizi linearnih sustava

\mathcal{L} —transformacija — primjer uporabe svojstva vremenski pomak

određuje se \mathcal{L} —transformacija pravokutnog impulsa definiranog za 0 < a < b

$$x(t) = \left\{ egin{array}{ll} 1 & ext{za } a \leq t < b \\ 0 & ext{za ostale } t \end{array}
ight.$$

što se može zapisati i kao razlika dva pomaknuta jedinična skoka

$$x(t) = \mu(t-a) - \mu(t-b)$$

 \mathcal{L} -transformacija je tada

$$X(s) = \mathcal{L}\{\mu(t-a) - \mu(t-b)\} = e^{-as} \frac{1}{s} - e^{-bs} \frac{1}{s} = \frac{e^{-as} - e^{-bs}}{s}$$



Profesor Branko Jeren

Laplaceova transformacija

Područje konvergencije z–transformacii

Ltransformacija
osnovnih signa
Svojstva Ltransformacije

Inverzna Ltransformaci

Ltransformacija analizi linearni sustava

\mathcal{L} –transformacija – frekvencijski pomak

neka je $X(s) = \mathcal{L}\{x(t)\}$, tada je

$$\mathcal{L}\{x(t)e^{s_0t}\}=X(s-s_0)$$

što je dualno prije izvedenom svojstvu vremenskog pomaka izvod:

$$\mathcal{L}\{x(t)e^{s_0t}\} = \int_{0^-}^{\infty} x(t)e^{s_0t}e^{-st} dt = \int_{0^-}^{\infty} x(t)e^{-(s-s_0)t} dt =$$

$$= X(s-s_0)$$

primjer: za

$$\sin(bt)\mu(t) \stackrel{\mathcal{L}}{\longleftrightarrow} \frac{b}{s^2 + b^2}$$

primjenom svojstva frekvencijskog pomaka slijedi, za $s_0 = -a$,

$$e^{-at}\sin(bt)\mu(t) \stackrel{\mathcal{L}}{\longleftrightarrow} \frac{b}{(s+a)^2+b^2}$$



Laplaceova transformacija

Područje konvergencije z–transformacij

z-transformacij

Ltransformacija
osnovnih signal

Svojstva Ltransformacije

Inverzna Ltransformacij

transformacija analizi linearnil sustava \mathcal{L} -transformacija – vremenska kompresija/ekspanzija neka je $X(s) = \mathcal{L}\{x(t)\}$, tada je, za⁴ a > 0

$$\mathcal{L}\{x(at)\} = \frac{1}{a}X\left(\frac{s}{a}\right)$$

izvod:

$$\mathcal{L}\{x(at)\} = \int_{0^{-}}^{\infty} x(at)e^{-st} dt = \frac{1}{a} \int_{0^{-}}^{\infty} x(\tau)e^{-\frac{s}{a}\tau} d\tau = \frac{1}{a}X\left(\frac{s}{a}\right)$$

- zaključuje se kako vremenska kompresija signala za faktor a rezultira u ekspanziji signala u frekvencijskoj domeni za isti faktor
- ekspanzija x(t) rezultira u kompresiji X(s)

 $^{^4}a > 0$ osigurava kauzalnost



Laplaceova transformacija

Područje konvergencije z–transformaci

transformacija osnovnih signa Svojstva Ltransformacije

Inverzna Ltransformacij

transformacija analizi linearni sustava

\mathcal{L} –transformacija – konvolucija u vremenu

neka su
$$X_1(s)=\mathcal{L}\{x_1(t)\mu(t)\}$$
 i $X_2(s)=\mathcal{L}\{x_2(t)\mu(t)\}$ tada je,

$$\mathcal{L}\{[x_1(t)\mu(t)] * [x_2(t)\mu(t)]\} = X_1(s)X_2(s)$$

izvod: konvolucija vremenskih signala je

$$\begin{aligned} [x_1(t)\mu(t)] * [x_2(t)\mu(t)] &= \int_{-\infty}^{\infty} [x_1(\tau)\mu(\tau)] [x_2(t-\tau)\mu(t-\tau)] d\tau \\ &= \int_{0^-}^{\infty} x_1(\tau) [x_2(t-\tau)\mu(t-\tau)] d\tau \end{aligned}$$

pa je \mathcal{L} –transformacija

$$\mathcal{L}\{[x_1(t)\mu(t)] * [x_2(t)\mu(t)]\} =$$

$$= \int_{0^{-}}^{\infty} \left[\int_{0^{-}}^{\infty} x_1(\tau)[x_2(t-\tau)\mu(t-\tau)] d\tau \right] e^{-st} dt =$$



Laplaceova transformaci

Područje konvergencije z–transformacii

transformacija osnovnih signa Svojstva Ltransformacije

Inverzna Ltransformaci L-

transformacija analizi linearnil sustava

\mathcal{L} –transformacija – konvolucija u vremenu

zamjenom redoslijeda integracije

$$\mathcal{L}\{[x_1(t)\mu(t)] * [x_2(t)\mu(t)]\} =$$

$$= \int_{0^-}^{\infty} x_1(\tau) \left[\int_{0^-}^{\infty} x_2(t-\tau)\mu(t-\tau)e^{-st} dt \right] d\tau$$

zamjenom $t - \tau = \lambda$

$$= \int_{0^{-}}^{\infty} x_1(\tau) \left[\int_{-\tau}^{\infty} x_2(\lambda) \mu(\lambda) e^{-s(\lambda+\tau)} d\lambda \right] d\tau =$$

 $zbog \mu(\lambda) = 0 za \lambda < 0$

$$= \int_{0^{-}}^{\infty} x_1(\tau) e^{-s\tau} \left[\underbrace{\int_{0^{-}}^{\infty} x_2(\lambda) e^{-s\lambda} d\lambda}_{X_2(s)} \right] d\tau = X_2(s) \underbrace{\int_{0^{-}}^{\infty} x_1(\tau) e^{-s\tau} d\tau}_{X_1(s)}$$
$$= X_2(s) X_1(s)$$



Laplaceova transformacija

Područje konvergencije z–transformaci

konvergencije z-transformaci Ltransformacija

Svojstva $\mathcal{L}-$ transformacije

Inverzna Ltransformacij

transformacija analizi linearnil sustava

\mathcal{L} –transformacija – vremenska derivacija

neka je $X(s) = \mathcal{L}\{x(t)\}$, tada je

$$\mathcal{L}\left\{\frac{dx(t)}{dt}\right\} = sX(s) - x(0^{-})$$

višestrukom primjenom ovog svojstva slijedi

$$\mathcal{L}\left\{\frac{d^2x(t)}{dt^2}\right\} = s^2X(s) - sx(0^-) - x^{(1)}(0^-)$$

odnosno

$$\mathcal{L}\left\{\frac{d^{j}x(t)}{dt^{j}}\right\} = s^{j}X(s) - s^{j-1}x(0^{-}) - s^{j-2}x^{(1)}(0^{-}) - \dots - x^{(j-1)}(0^{-}) = 0$$

$$= s^{j}X(s) - \sum_{m=1}^{j} s^{j-m}x^{(m-1)}(0^{-})$$



Signali i sustavi školska godina 2009/2010 Cjelina 15.

Profesor Branko Jeren

Laplaceova transformacija

Područje konvergencije z–transformacij

z-transformacija
conovnih signa

osnovnih signa
Svojstva Ltransformacije

Inverzna Ltransformaci L-

transformacija analizi linearnil sustava

\mathcal{L} -transformacija – vremenska derivacija

izvod

$$\mathcal{L}\left\{\frac{dx(t)}{dt}\right\} = \int_{0^{-}}^{\infty} \frac{dx(t)}{dt} e^{-st} dt$$

integral se rješava parcijalnom integracijom

$$\int_{a}^{b} u dv = uv \Big|_{a}^{b} - \int_{a}^{b} v du$$
neka su

$$u(t) = e^{-st}$$
 i $dv = \frac{dx(t)}{dt} dt$

vrijedi

$$u(t) = e^{-st}$$
 \Rightarrow $du = -se^{-st} dt$
 $dv = \frac{dx(t)}{dt} dt$ \Rightarrow $v(t) = x(t)$

tada je,



Svojstva Ltransformacije

L-transformacija – vremenska derivacija

$$\mathcal{L}\left\{\frac{dx(t)}{dt}\right\} = \int_{0^{-}}^{\infty} \frac{dx(t)}{dt} e^{-st} dt =$$

$$= uv \Big|_{t=0^{-}}^{t=\infty} - \int_{0^{-}}^{\infty} v du =$$

$$= e^{-st}x(t) \Big|_{t=0^{-}}^{t=\infty} - \int_{0^{-}}^{\infty} x(t)(-s)e^{-st} dt$$

$$= \lim_{t \to \infty} \left[e^{-st}x(t)\right] - x(0^{-}) + sX(s) = sX(s) - x(0^{-})$$

- već je pokazano kako L-transformacija konvergira za signale koji ne rastu brže od nekog eksponencijalnog signala ce^{at} , dakle, za signale za koje vrijedi $|x(t)| \leq ce^{at}$
- tada za sve s za koje je $\sigma = Re\{s\} > a$ vrijedi $\lim_{t\to\infty} \left[e^{-st} x(t) \right] = 0$



Laplaceova transformacij

Područje konvergencije z–transformacij

transformacija osnovnih signal Svojstva L-

Svojstva \mathcal{L} transformacije
Inverzna \mathcal{L} -

transformaci Ltransformaci

transformacija analizi linearni sustava \mathcal{L} -transformacija – integracija u vremenu neka je $X(s) = \mathcal{L}\{x(t)\}$, tada je

$$\mathcal{L}\left\{\int_{0^{-}}^{t} x(\tau) d\tau\right\} = \frac{1}{s} X(s)$$

izvod se temelji na korištenju svojstva konvolucije

$$x(t) * \mu(t) = \int_{-\infty}^{\infty} x(\tau)\mu(t-\tau) d\tau = \int_{0^{-}}^{t} x(\tau) d\tau$$
$$\int_{0^{-}}^{t} x(\tau) d\tau = x(t) * \mu(t) \stackrel{\mathcal{L}}{\longleftrightarrow} \frac{1}{s} X(s)$$



Laplaceova transformacij

Područje konvergencije z–transformaci

Ltransformacija
osnovnih signa
Svojstva L-

transformacije Inverzna *L*transformacija

transformacija analizi linearni sustava

\mathcal{L} –transformacija – frekvencijska derivacija

neka je $X(s)=\mathcal{L}\{x(t)\}$, tada je

$$\mathcal{L}\left\{-tx(t)\right\} = \frac{d}{ds}(X(s)) \Leftrightarrow \mathcal{L}\left\{tx(t)\right\} = -\frac{d}{ds}(X(s))$$

izvod

$$\frac{d}{ds}(X(s)) = \frac{d}{ds} \int_{0^{-}}^{\infty} x(t)e^{-st} dt =$$

$$= \int_{0^{-}}^{\infty} \frac{d}{ds}[x(t)e^{-st}] dt = \int_{0^{-}}^{\infty} [-tx(t)]e^{-st} dt = \mathcal{L}\{-tx(t)\}$$

općenito vrijedi

$$\frac{d^j}{ds^j}(X(s)) = \int_{0^-}^{\infty} [(-t)^j x(t)] e^{-st} dt = \mathcal{L}\{(-t)^j x(t)\}$$



Laplaceova transformacija

Područje konvergencije z–transformaci

transformacija osnovnih signal. Svojstva *L*-transformacije

Inverzna Ltransformacija

transformacija u analizi linearnih

Inverzna \mathcal{L} –transformacija



Laplaceova transformacij

Područje konvergencije

Ltransformacija
osnovnih signa
Svojstva L-

Inverzna *L*-transformacija

transformacija analizi linearnil

Inverzna \mathcal{L} -transformacija – rastavom na parcijalne razlomke

 X(s) je razlomljena racionalna funkcija i možemo je prikazati kao

$$X(s) = \frac{b_{N-M}s^{M} + b_{N-M+1}s^{M-1} + \dots + b_{N-1}s + b_{N}}{s^{N} + a_{1}s^{N-1} + \dots + a_{N-1}s + a_{N}}$$

odnosno kao omjer polinoma *M*-tog i *N*-tog reda

$$X(s) = \frac{P_M(s)}{P_N(s)}$$

 za N > M radi se o pravoj razlomljenoj racionalnoj funkciji koju je moguće rastaviti na parcijalne razlomke



2009/2010 Cjelina 15.

Profesor Branko Jeren

Laplaceova transformacij

Područje konvergencije z–transformaci

transformacija osnovnih signa Svojstva L-

Inverzna $\mathcal{L}-$ transformacija

transformacija analizi linearni sustava

Inverzna \mathcal{L} –transformacija – rastavom na parcijalne razlomke

• u slučaju $M \geq N$, X(s) je neprava razlomljena racionalna funkcija, pa je prije rastave na parcijalne razlomke potrebno, dijeljenjem brojnika i nazivnika, X(s) dovesti u oblik

$$X(s) = P_{M-N}(s) + \frac{P_R(s)}{P_N(s)}$$
, gdje je $R \leq N-1$

• primjer za $X(s) = \frac{s^3}{s^2 + 2s + 1}$ dijeljenjem brojnika s nazivnikom slijedi

$$X(s) = \frac{s^3}{s^2 + 2s + 1} = s - 2 + \frac{3s + 2}{s^2 + 2s + 1}$$



Signali i sustavi školska godina 2009/2010 Cjelina 15.

Profesor Branko Jeren

Laplaceova transformacija

Područje konvergencije

Ltransformacija
osnovnih signa
Svojstva L-

Inverzna *L*-transformacija

transformacija u analizi linearnih sustava

Inverzna \mathcal{L} —transformacija — rastavom na parcijalne razlomke

 pravu razlomljenu racionalnu funkciju, za slučaj jednostrukih polova,

$$X(s) = \frac{B(s)}{A(s)} = \frac{B(s)}{(s - p_1)(s - p_2) \cdots (s - p_N)}$$

rastavljamo na parcijalne razlomke

$$X(s) = \frac{c_1}{s - p_1} + \frac{c_2}{s - p_2} + \ldots + \frac{c_N}{s - p_N},$$

$$c_i = \lim_{s \to p_i} \left\{ (s - p_i)X(s) \right\}, \qquad i = 1, 2, \dots, N$$

iz čega slijedi inverzna \mathcal{L} –transformacija

$$x(t) = [c_1 e^{p_1 t} + c_2 e^{p_2 t} + \ldots + c_N e^{p_N t}] \mu(t)$$



sustavi školska godina 2009/2010 Cjelina 15.

Profesor Branko Jeren

transform

Područje konvergencije z–transformacije

transformacija osnovnih signa Svojstva L-

Inverzna *L*-transformacija

transformacija analizi linearni sustava

Inverzna \mathcal{L} —transformacija — rastavom na parcijalne razlomke

za slučaj višestrukih polova,

$$X(s) = \frac{B(s)}{A(s)} = \frac{B(s)}{(s - p_1)^r (s - p_{r+1}) \cdots (s - p_N)}$$

rastavljamo na parcijalne razlomke

$$X(s) = \frac{c_{11}}{s - p_1} + \frac{c_{12}}{(s - p_1)^2} + \dots + \frac{c_{1r}}{(s - p_1)^r} + \frac{c_{r+1}}{s - p_{r+1}} + \frac{c_{r+2}}{s - p_{r+2}} + \dots + \frac{c_N}{s - p_N}$$

$$c_{1j} = \frac{1}{(r-j)!} \lim_{s \to p_1} \left\{ \frac{d^{r-j}}{ds^{r-j}} \Big[(s-p_1)^r X(s) \Big] \right\}, \quad j = r, r-1, \dots, 2, 1$$

$$c_i = \lim_{s \to p_1} \left\{ (s-p_i)X(s) \right\}, \qquad i = r+1, r+2, \dots, N$$



Signali i sustavi školska godina 2009/2010 Cielina 15.

Profesor Branko Jeren

Laplaceova transformacij

Područje konvergencije z–transformacij

Ltransformacija
osnovnih signa
Svojstva L-

Inverzna *L*-transformacija

transformacija analizi linearni sustava

Inverzna \mathcal{L} –transformacija – rastavom na parcijalne razlomke

• inverzna *L*-transformacija

$$X(s) = \frac{c_{11}}{s - p_1} + \frac{c_{12}}{(s - p_1)^2} + \dots + \frac{c_{1r}}{(s - p_1)^r} + \frac{c_{r+1}}{s - p_{r+1}} + \frac{c_{r+2}}{s - p_{r+2}} + \dots + \frac{c_N}{s - p_N}$$

kako je

$$e^{\lambda t}\mu(t) \stackrel{\mathcal{L}}{\longleftrightarrow} \frac{1}{s-\lambda} \qquad \mathsf{i} \qquad t^j e^{\lambda t}\mu(t) \stackrel{\mathcal{L}}{\longleftrightarrow} \frac{j!}{(s-\lambda)^{j+1}}$$

$$\begin{split} x(t) &= \left[c_{11} e^{\rho_1 t} + c_{12} t e^{\rho_1 t} + c_{13} \frac{1}{2!} t^2 e^{\rho_1 t} + \ldots + c_{1r} \frac{1}{(r-1)!} t^{(r-1)} e^{\rho_1 t} + \right. \\ &+ \left. c_{r+1} e^{\rho_{r+1} t} + c_{r+2} e^{\rho_{r+2} t} + \ldots + c_N e^{\rho_N t} \right] \mu(t) \end{split}$$



transformacij Definicija Područje konvergencije z–transformaci

transformacija osnovnih signala Svojstva L-transformacije

Inverzna Ltransformacija
Ltransformacija u
analizi linearnih

Inverzna \mathcal{L} —transformacija — rastavom na parcijalne razlomke — primjer

inverzna transformacija

$$X(s) = \frac{s+3}{s(s+1)^2} = \frac{c_{11}}{s+1} + \frac{c_{12}}{(s+1)^2} + \frac{c_3}{s}$$

• konstante c_{11} , c_{12} i c_3 iz

$$c_{11} = \frac{1}{1!} \lim_{s \to -1} \left\{ \frac{d}{ds} \left[(s+1)^2 \frac{s+3}{s(s+1)^2} \right] \right\} =$$

$$= \lim_{s \to -1} \left\{ \frac{s - (s+3)}{s^2} \right\} = -3$$

and formacija u nalizi linearnih ustava
$$c_{12} = \frac{1}{0!} \lim_{s \to -1} \left\{ (s+1)^2 \frac{s+3}{s(s+1)^2} \right\} = -2$$

$$c_3 = \lim_{s \to 0} \left\{ \frac{s+3}{s(s+1)^2} \right\} = 3$$

$$x(t) = -3e^{-t}\mu(t) - 2te^{-t}\mu(t) + 3\mu(t)$$

≣ ▶ ≣ ୬९≎ 39



2009/2010

Inverzna Ltransformacija

Inverzna \mathcal{L} -transformacija – rastavom na parcijalne razlomke – primjer

rastav na parcijalne razlomke moguće je učiniti i metodom neodređenih koeficijenata

$$X(s) = \frac{s+3}{s(s+1)^2} = \frac{A}{s+1} + \frac{B}{(s+1)^2} + \frac{C}{s}$$

množenjem obje strane s nazivnikom lijeve strane izlazi

$$s + 3 = As(s + 1) + Bs + C(s + 1)^{2} =$$

= $(A + C)s^{2} + (A + B + 2C)s + C$

 usporedbom koeficijenata jednako visokih potencija lijevo i desno slijedi sustav linearnih jednačaba

$$A + C = 0$$

$$A + B + 2C = 1$$

$$C = 3$$

$$\Rightarrow A = -3, B = -2, C = 3$$

$$\Rightarrow A = -3, B = -2, C = 3$$



Laplaceova transformacij

Područje konvergencije z–transformacij

transformacija osnovnih signal Svojstva £-

Inverzna $\mathcal{L}-$ transformacija

transformacija analizi linearni

Inverzna \mathcal{L} —transformacija — rastavom na parcijalne razlomke — primjer

inverzna transformacija

$$X(s) = \frac{s^2 + s + 2}{s^3 + s^2 + s + 1} = \frac{s^2 + s + 2}{(s+1)(s-j)(s+j)} = \frac{s^2 + s + 2}{(s+1)(s^2 + 1)}$$

- rastav je moguće učiniti kao rastav razlomljene racionalne funkcije za jednostruke polove
- dva su pola konjugirano kompleksni i prepoznaje se da će inverzna transformacija rezultirati u sinusoidnom signalu, pa stoga, rastav možemo učiniti i na ovaj način

$$X(s) = \frac{s^2 + s + 2}{(s+1)(s^2+1)} = \frac{A}{s+1} + \frac{Bs + C}{s^2+1}$$



2009/2010

Laplaceova transformacija

Područje konvergencije z–transformaci

Ltransformacija osnovnih sign Svojstva L-

Inverzna *L*transformacija

transformacija analizi linearni sustava

Inverzna \mathcal{L} —transformacija — rastavom na parcijalne razlomke — primjer

metodom neodređenih koeficijenata određujemo A, B, C,

$$s^{2} + s + 2 = As^{2} + A + Bs^{2} + Bs + Cs + C =$$

= $(A + B)s^{2} + (B + C)s + (A + C)$

 usporedbom koeficijenata jednako visokih potencija lijevo i desno slijedi sustav linearnih jednačaba

$$A + B = 1
B + C = 1
A + C = 2
 \Rightarrow A = 1, B = 0, C = 1$$

$$X(s) = \frac{s^2 + s + 2}{(s+1)(s^2 + 1)} = \frac{1}{s+1} + \frac{1}{s^2 + 1}$$
$$x(t) = e^{-t}\mu(t) + \sin(t)\mu(t)$$



Laplaceova transformacija

Definicija Područje konvergencije

transformacija osnovnih signala Svojstva *L*-transformacije

Ltransformacija u analizi linearnih sustava Primjena \mathcal{L} –transformacije u analizi linearnih sustava



2009/2010

Laplaceova transformacija

Definicija
Područje
konvergencije
z–transformaci

svojstva Ltransformacije

Ltransformacija u analizi linearnih sustava

Primjena \mathcal{L} –transformacije u analizi linearnih sustava – prijenosna funkcija

- neka je sustav opisan diferencijalnom jednadžbom

$$\frac{d^{N}y}{dt^{N}} + a_{1}\frac{d^{N-1}y}{dt^{N-1}} + \dots + a_{N-1}\frac{dy}{dt} + a_{N}y(t) =
= b_{N-M}\frac{d^{M}u}{dt^{M}} + b_{N-M+1}\frac{d^{M-1}u}{dt^{M-1}} + \dots + b_{N-1}\frac{du}{dt} + b_{N}u(t)$$

• \mathcal{L} -transformacijom ove jednadžbe, uzimajući u obzir da je sustav miran, i koristeći svojstvo $\mathcal{L}\{\frac{d^jy}{dt^j}\}=s^jX(s)$ slijedi

$$(s^{N} + a_{1}s^{N-1} + \dots + a_{N-1}s + a_{N})Y(s) =$$

$$= (b_{N-M}s^{M} + b_{N-M+1}s^{M-1} + \dots + b_{N-1}s + b_{N})U(s)$$



Laplaceova transformaci

Područje konvergencije z–transformacij

transformacija osnovnih signa Svojstva *L*transformacije Inverzna *L*-

Ltransformacija u analizi linearnih sustava

Primjena \mathcal{L} –transformacije u analizi linearnih sustava – prijenosna funkcija

pa je

$$Y(s) = \underbrace{\frac{b_{N-M}s^{M} + b_{N-M+1}s^{M-1} + \dots + b_{N-1}s + b_{N}}{s^{N} + a_{1}s^{N-1} + \dots + a_{N-1}s + a_{N}}}_{H(s)} U(s)$$

$$H(s) = \frac{b_{N-M}s^{M} + b_{N-M+1}s^{M-1} + \dots + b_{N-1}s + b_{N}}{s^{N} + a_{1}s^{N-1} + \dots + a_{N-1}s + a_{N}} = \frac{Y(s)}{U(s)}$$

pa, prijenosnu funkciju vremenski kontinuiranog sustava, H(s), definiramo kao omjer \mathcal{L} —transformacija odziva i pobude, uz početne uvjete jednake nuli

$$H(s) = \frac{Y(s)}{U(s)} = \frac{\mathcal{L}\{y(t)\}}{\mathcal{L}\{u(t)\}}$$



Profesor Branko Jeren

Laplaceova transformacija

Područje konvergencije z–transformacij

transformacija osnovnih signa Svojstva \mathcal{L} -transformacije Inverzna \mathcal{L} -

Ltransformacija u analizi linearnih sustava

Primjena \mathcal{L} –transformacije u analizi linearnih sustava

ullet primjenu \mathcal{L} -transformacije u analizi linearnih sustava ilustriramo primjerom sustava opisanog diferencijalnom jednadžbom

$$y''(t) + 0.2y'(t) + 0.16y(t) = u(t)$$
 (2)

- neka je sustav pobuđen pobudom $u(t)=0.64\mu(t)$ i neka su $y(0^-)=-3$ i $y'(0^-)=-1$
- ullet \mathcal{L} -transformacija jednadžbe je

$$s^{2}Y(s) - sy(0^{-}) - y'(0^{-}) + + 0.2sY(s) - 0.2y(0^{-}) + 0.16Y(s) = U(s)$$

$$[s^{2} + 0.2s + 0.16] Y(s) = U(s) + + sy(0^{-}) + y'(0^{-}) + 0.2y(0^{-})$$



Laplaceova transformacij

Područje konvergencije z–transformaci

Ltransformacija osnovnih signa Svojstva Ltransformacije

Inverzna Ltransformacij

transformacija u analizi linearnih sustava

Primjena \mathcal{L} –transformacije u analizi linearnih sustava

$$Y(s) = \underbrace{\frac{sy(0^{-}) + y'(0^{-}) + 0.2y(0^{-})}{s^{2} + 0.2s + 0.16}}_{\text{odziv nepobuđenog sustava - }Y_{0}(s)} + \underbrace{\frac{1}{s^{2} + 0.2s + 0.16}}_{\text{Odziv mirnog sustava - }Y_{m}(s)}$$

uz
$$\mathcal{L}\{u(t)\}=\mathcal{L}\{0.64\mu(t)\}=\frac{0.64}{s}=U(s)$$
 i zadane početne uvjete $y(0^-)=-3$ i $y'(0^-)=-1$

$$Y(s) = \underbrace{\frac{-3s - 1.6}{s^2 + 0.2s + 0.16}}_{Y_0(s)} + \underbrace{\frac{0.64}{s^3 + 0.2s^2 + 0.16s}}_{Y_m(s)}$$



Laplaceova transformacij

Područje konvergencije z–transformaci

Ltransformacija
osnovnih signal
Svojstva Ltransformacije
Inverzna L-

Ltransformacija u analizi linearnih sustava

Primjena \mathcal{L} –transformacije u analizi linearnih sustava

$$Y(s) = \underbrace{\frac{c_1}{s + 0.1 - j0.3873} + \frac{c_2}{s + 0.1 + j0.3873}}_{Y_0(s)} + \underbrace{\frac{c_3}{s + 0.1 - j0.3873} + \frac{c_4}{s + 0.1 + j0.3873} + \frac{c_5}{s}}_{Y_m(s)}$$

 c_1, c_2 određujemo iz $Y_0(s)$, a c_3, c_4, c_5 iz $Y_m(s)$

$$c_1 = \left[(s + 0.1 - j0.3873) Y_0(s) \right]_{s = -0.1 + j0.3873} = -1.5000 + j1.6783$$

$$c_2 = \left[(s + 0.1 + j0.3873) Y_0(s) \right]_{s = -0.1 - j0.3873} = -1.5000 - j1.6783$$

$$c_3 = \left[(s + 0.1 - j0.3873) Y_m(s) \right]_{s = -0.1 + j0.3873} = -2.0000 + j0.5164$$

$$c_4 = \left[(s + 0.1 + j0.3873) Y_m(s) \right]_{s = -0.1 - j0.3873} = -2.0000 - j0.5164$$

$$c_5 = \left[s Y_m(s) \right]_{s = 0} = 4$$



Laplaceova transformaci

Područje konvergencije z–transformaci

Ltransformacija
osnovnih signal
Svojstva Ltransformacije

Inverzna Ltransformacij

transformacija u analizi linearnih sustava

Primjena \mathcal{L} –transformacije u analizi linearnih sustava

$$Y(s) = \underbrace{\frac{-1.5000 + j1.6783}{s + 0.1 - j0.3873} + \frac{-1.5000 - j1.6783}{s + 0.1 + j0.3873}}_{Y_0(s)} + \underbrace{\frac{-2.0000 + j0.5164}{s + 0.1 - j0.3873} + \frac{-2.0000 - j0.5164}{s + 0.1 + j0.3873} + \frac{4}{s}}_{Y_m(s)}$$

$$y(t) = [(-1.5 + j1.6783)e^{-0.1t + j0.3873t} + (-1.5 - j1.6783)e^{-0.1t - j0.3873t} + (-2.0 + j0.5164)e^{-0.1t + j0.3873t} + (-2.0 - j0.5164)e^{-0.1t - j0.3873t} - +4]\mu(t)$$

$$y(t) = [(-3.5 + j2.1947)e^{-0.1t + j0.3873t} + (-3.5 - j2.1947)e^{-0.1t - j0.3873t} - +4]\mu(t)$$

$$y(t) = 4.5018e^{-0.1t}\cos(0.3873t + 2.3002) + +4.1313e^{-0.1t}\cos(0.3873t + 2.8889) + 4, t \ge 0$$

$$y(t) = 8.2624e^{-0.1t}\cos(0.3873t + 2.5815) + 4, \quad t \ge 0$$



školska godina 2009/2010 Cjelina 15. Profesor Branko Jeren

Laplaceova

Definicija Područje konvergencije z-transformaci

transformacija osnovnih signal Svojstva Ltransformacije Inverzna Ltransformacija

Ltransformacija u analizi linearnih sustava

Primjena \mathcal{L} -transformacije u analizi linearnih sustava

• primjenom \mathcal{L} -transformacije odrediti impulsni odziv sustava, $u(t)=\delta(t)$, opisanog diferencijalnom jednadžbom

$$y''(t) + 2y'(t) + y(t) = u''(t) + u'(t) + u(t)$$
 (3)

• \mathcal{L} -transformacija jednadžbe je, uz $y(0^-) = y'(0^-) = 0$,

$$s^{2}Y(s) + 2sY(s) + Y(s) = s^{2}U(s) + sU(s) + U(s)$$

$$Y(s) = \underbrace{\frac{s^2 + s + 1}{s^2 + 2s + 1}}_{H(s)} U(s)$$

• kako je $u(t) = \delta(t) \Rightarrow U(s) = 1$, pa je

$$Y(s) = H(s) = \frac{s^2 + s + 1}{s^2 + 2s + 1}$$



transformacija u analizi linearnih sustava

Primjena *L*-transformacije u analizi linearnih sustava

- inverzna *L*-transformacija je traženi impulsni odziv
- kako je H(s) neprava razlomljena racionalna funkcija, dijeljenjem brojnika s nazivnikom, slijedi

$$H(s) = \frac{s^2 + s + 1}{s^2 + 2s + 1} = 1 - \frac{s}{s^2 + 2s + 1}$$

rastavom na parcijalne razlomke

$$\frac{s}{s^2 + 2s + 1} = \frac{s}{(s+1)^2} = \frac{A}{s+1} + \frac{B}{(s+1)^2} = \frac{As + A + B}{(s+1)^2}$$

metodom neodređenih koeficijenata slijedi

$$h(t) = \mathcal{L}^{-1} \left\{ 1 - \frac{1}{s+1} + \frac{1}{(s+1)^2} \right\} = \delta(t) - e^{-t} \mu(t) + te^{-t} \mu(t)$$