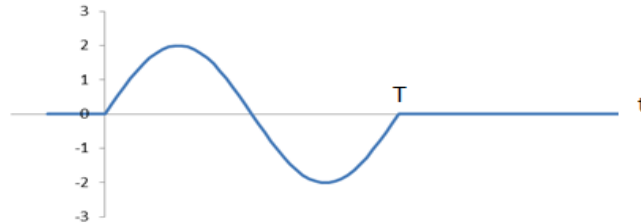


FYS3220 Eksamen H2013, oppgave1, løsningsforslag

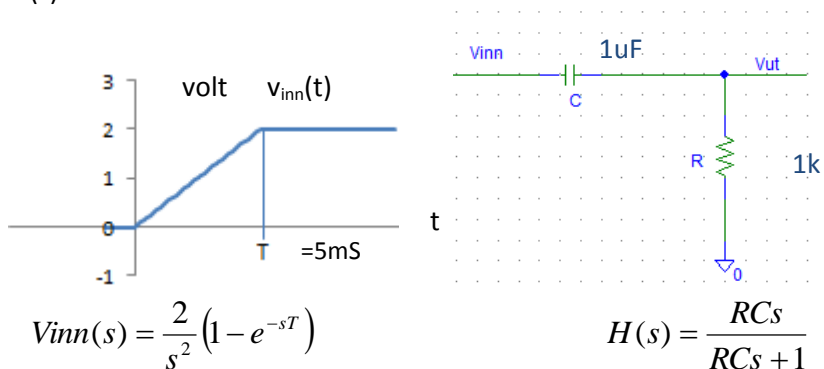
Oppgave 1 Laplacetransformasjon, transientanalyse og Z-transformasjon

- a) Figur 1 viser en sinusformet puls. Finn ett uttrykk for tidsfunksjonen $v(t)$ og finn deretter den Laplacetransformerte $V(s)$ til denne pulsen. Amplituden $A=2$ volt og varigheten av pulsen er den samme som periodetiden T . Se Vedlegg 6 Utvalgte Laplace transformasjoner.



Figur 1. Sinuspuls med amplitude $A=2$ volt, vinkelfrekvens $\omega_0=2\pi/T$ og varighet T .

- b) Figur 2 viser et inngangssignal $v_{\text{inn}}(t)$ og en krets med tilhørende Laplacemodeller. Finn signalet $V_{\text{ut}}(s)$ som kommer ut av kretsen.



Figur 2. Inngangssignal og kretsskjema med tilhørende Laplacefunksjoner.

- c) Bruk endeverditeoremet til å finne spenningen $v_{\text{ut}}(t)$ når $t \rightarrow \infty$.
- d) Gjør en transientanalyse og finn $v_{\text{ut}}(t)$ fra $V_{\text{ut}}(s)$. Skisser spenning/tid forløpet i Vedlegg 1. for tiden $t \in [0 \dots 10\text{ms}]$. Sett også enhet og tallverdier på y-aksen i dette vedlegget. Beregn og oppgi den maksimale spenningen vi får under forløpet. Hint: Bruk tidskonstanter som i Lab A når dere skal skissere $v_{\text{ut}}(t)$. Beregn spenninger for noen fornuftig valgte tider som støtte for skissen.
- e) Det kan vises at det er en sammenheng mellom s-planen og z-planen gitt ved $s \leftrightarrow (1 - z^{-1}) / \Delta t$ hvor Δt er samplingsintervallet. Bruk denne relasjonen til å finne $H(z)$ fra filteret $H(s)$ gitt i Figur 2. Finn så en rekursiv algoritme $r(k)$ for dette filteret når det påtrykkes en generell eksitasjon $e(k)$.

Løsningsforslag

a) Figur 1 viser en sinusformet puls. Finn ett uttrykk for tidsfunksjonen $v(t)$ og finn deretter den Laplacetransformerte $V(s)$ til denne pulsen. Amplituden $A=2\text{volt}$ og varigheten av pulsen er den samme som periodetiden T .

Vi bruker enhetstrinnfunksjonen $u(t)$ til å finne tidsfunksjonen. Siden varigheten av pulsen og frekvensen til sinus signalet er like vil vi kunne stanse sinussvingningen etter en periode ved å starte å trekke fra en maken sinus med start i tidspunktet T .

$$v_{ut}(t) = u(t) \cdot \sin(\omega_0 t) - u(t-T) \sin(\omega_0(t-T))$$

$$V_{ut}(s) = \frac{\omega_0}{s^2 + \omega_0^2} - \frac{\omega_0}{s^2 + \omega_0^2} e^{-sT}$$

$$= \frac{\omega_0}{s^2 + \omega_0^2} (1 - e^{-sT})$$

b) Figur 2 viser et inngangssignal $v_{inn}(t)$ og en krets med tilhørende Laplacemodeller. Finn signalet $V_{ut}(s)$ som kommer ut av kretsen.

Vi finner $V_{ut}(s)$ ved å multipliserer $V_{inn}(s)$ med $H(s)$

Jeg setter $RC=\tau$ for å lette den videre skrivingen og for å se tidskonstantene når jeg kommer til transientanalysen senere.

$$\underline{\underline{V_{ut}(s) = V_{inn}(s) \cdot H(s)}}$$

$$= \frac{2}{s^2} (1 - e^{-sT}) \frac{RCs}{RCs + 1}$$

$$= \frac{2\tau}{s(\tau s + 1)} (1 - e^{-sT})$$

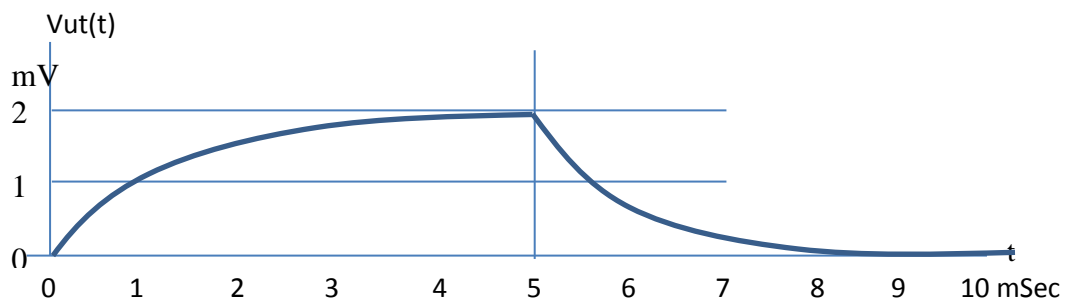
c) Bruk endeverditeoremet til å finne spenningen $v_{ut}(t)$ når $t \rightarrow \infty$.

<p>Vi setter $V_{ut}(s)$ inn i endeverditeoremet og finner at $v_{ut}(t)$ blir 0 volt .</p> <p>Teoremet er gyldig fordi vi ikke har poler i høyre plan. Dvs. grensen eksisterer.</p>	$\lim_{s \rightarrow 0} (sF(s)) = \lim_{t \rightarrow \infty} (f(t))$ $\lim_{s \rightarrow 0} (sV_{ut}(s)) = \frac{2\tau}{(\tau s + 1)} (1 - e^{-0T}) = \frac{2\tau}{(1)} (1 - 1) = \underline{\underline{0 \text{ volt}}}$
--	---

d) Gjør en transientanalyse og finn $v_{ut}(t)$ fra $V_{ut}(s)$. Skisser spenning/tid forløpet i Vedlegg 1. for tiden $t \in [0 .. 10\text{ms}]$. Sett også enhet og tallverdier på y-aksen i dette vedlegget. Beregn og oppgi den maksimale spenningen vi får under forløpet. Hint: Bruk tidskonstanter som i Lab A når dere skal skissere $v_{ut}(t)$

<p>Jeg starter med å omskrive uttrykket slik at jeg får det på en form som kan slås opp i Laplacebiblioteket.</p> <p>Jeg trenger ikke se på faseleddet $(1 - e^{-sT})$ når jeg gjør dette</p>	$V_{ut}(s) = \frac{2\tau}{s(\tau s + 1)} (1 - e^{-sT})$ $\frac{2\tau}{s(\tau s + 1)} \cdot \frac{1/\tau}{1/\tau}$ $= \frac{2\tau}{s(s + 1/\tau)}$ $= 2\tau \frac{1/\tau}{s(s + 1/\tau)}$
<p>Dette leddet finner jeg i biblioteket (biblioteket bruker a istedenfor $1/\tau$)</p>	$2\tau \frac{1/\tau}{s(s + 1/\tau)} \leftrightarrow 2\tau \left(1 - e^{-\frac{1}{\tau}t} \right)$
<p>Endelig transformasjon blir</p>	$V_{ut}(s) = 2\tau \frac{1/\tau}{s(s + 1/\tau)} (1 - e^{-sT})$ $= 2\tau \frac{1/\tau}{s(s + 1/\tau)} - 2\tau \frac{1/\tau}{s(s + 1/\tau)} e^{-sT}$ $v_{ut}(t) = 2\tau \left(1 - e^{-\frac{1}{\tau}t} \right) u(t) - 2\tau \left(1 - e^{-\frac{1}{\tau}(t-T)} \right) u(t-T)$
<p>Når vi skal skissere spenningen kan det være fornuftig å sette inn verdien til tau, og så se på uttrykket ved ulike tidskonstanter.</p>	$\tau = RC = 1k\Omega \cdot 1\mu F = 10^{-3} \text{ sec} = 1\text{mSec}$

	$v_{ut}(t) = 2\tau \left(1 - e^{-\frac{t}{\tau}}\right) u(t) - 2\tau \left(1 - e^{-\frac{1}{\tau}(t-5\tau)}\right) u(t-5\tau)$
<p>Vi ser at siste ledd er det samme som første ledd forsinket og med motsatt fortegn. Vi kan derfor skissere 1 ledd separat og så gjenbruke dette etterpå for å få hele forløpet.</p> <p>Vi ser også at siden $\tau=1\text{ms}$ og forsinkelsen til neste ledd er $T=5\text{ms}$ så har første ledd tid til å stige 5 tidskonstanter. Før neste ledd begynner å virke.</p>	$2\tau \left(1 - e^{-\frac{t}{10^{-3}}}\right)$ $v_{ut}\left(k = \frac{t}{\tau}\right) = 2 \cdot 10^{-3} (1 - e^{-k})$ $k=1 \quad 2 \cdot 10^{-3} (1 - e^{-1}) = 1.26\text{mV}$ $k=2 \quad 2 \cdot 10^{-3} (1 - e^{-2}) = 1.73\text{mV}$ $k=3 \quad 2 \cdot 10^{-3} (1 - e^{-3}) = 1.9\text{mV}$ $k=4 \quad 2 \cdot 10^{-3} (1 - e^{-4}) = 1.96\text{mV}$ $k=5 \quad 2 \cdot 10^{-3} (1 - e^{-5}) = 1.99\text{mV}$



Vedlegg 1: Graf for tidsfunksjonen $v_{ut}(t)$. Ved 1ms har den steget til 63% av maksverdi og etter 5 tidskonstanter har den nådd tilnærmet 2mV

e) Det kan vises at det er en sammenheng mellom s-planet og z-planet gitt ved $s \leftrightarrow (1 - z^{-1}) / \Delta t$ hvor Δt er samplingsintervallet. Bruk denne relasjonen til å finne $H(z)$ fra filteret $H(s)$ gitt i Figur 2. Finn så en rekursiv algoritme $r(k)$ for dette filteret når det påtrykkes en generell eksitasjon $e(k)$.

Jeg erstetter s med z-uttrykket og finner $H(z)$	$H(s) = \frac{RCs}{RCs + 1} = \frac{\tau s}{\tau s + 1}$ $H(z) = \frac{\frac{\tau}{\Delta t} (1 - z^{-1})}{\frac{1}{\Delta t} (1 - z^{-1}) \tau + 1} = \frac{\tau - \tau z^{-1}}{-\tau z^{-1} + \Delta t + \tau}$
--	---

<p>Så setter jeg inn R/E for H og løser mhp R(z)</p>	$H(z) = \frac{R(z)}{E(z)} = \frac{\tau - \tau z^{-1}}{-\tau z^{-1} + \Delta t + \tau}$ $R(z) = \frac{\tau - \tau z^{-1}}{-\tau z^{-1} + \Delta t + \tau} E(z)$ $R(z)(-\tau z^{-1} + \Delta t + \tau) = E(z)(\tau - \tau z^{-1})$ $-\tau z^{-1} R(z) + \Delta t R(z) + \tau R(z) = \tau E(z) - \tau z^{-1} E(z)$
<p>Tilslutt invers z-transformerer jeg ledd for ledd og løser ut r_k som er en algoritme for høypassfilteret H(z)</p>	$-\tau r_{k-1} + \Delta t r_k + \tau r_k = \tau e_k - \tau e_{k-1}$ $\Delta t r_k + \tau r_k = \tau e_k - \tau e_{k-1} + \tau r_{k-1}$ $r_k (\Delta t + \tau) = \tau e_k - \tau e_{k-1} + \tau r_{k-1}$ $r_k = \frac{\tau}{(\Delta t + \tau)} (e_k - e_{k-1} + r_{k-1})$