

# Transient respons

Øvelse 4

Emma Spanner 201907955 Mads Emil Nielsen 201908775 Peter Gehlert Theilgaard 201907648

Hold 2

9. december 2019

IKLT-MMLS 1. semester Ingeniørhøjskolen Aarhus Universitet

# Indhold

1	Ind	ledning	2								
<b>2</b>	Analyse										
	2.1	Analyse af 1. ordens lavpasfilter	3								
3	$\operatorname{Sim}$	ulering	۱0								
	3.1	Simularing af 1. ordens lavpasfilter	10								
		3.1.1 Simularing af $10 \text{ k}\Omega$	10								
		3.1.2 Simularing af 100 k $\Omega$	11								
4	Rea	disering	<b>12</b>								
	4.1	Realisering af 1. ordens lavpasfilter	12								
		4.1.1 $1k\Omega$	12								
		$4.1.2  100 \mathrm{k}\Omega$	12								

# 1 Indledning

Formålet med denne øvelse er at vise:

- Hvordan beregnes og måles steprespons signaler i et kredsløb.
- Hvordan påvirker et kredsløbs komponenter det beregnede og målte steprespons.

I øvelsen betragtes 1. og 2. ordens lavpasfiltre. Resultaterne fra øvelsen præsenteres i form af en målejournal og godkendes af underviserne ved det den afsluttede måling.

### 2 Analyse

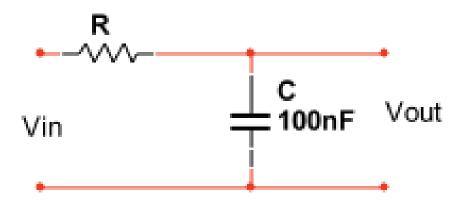
Øvelsen er opdelt i to dele, 1. og 2. ordens lavpasfilter.

### 2.1 Analyse af 1. ordens lavpasfilter

Figur 1 viser et 1. ordens lavpasfilter med en modstand og en kondensator.  $V_{in}$  er stepinput med spænding 0-5 V. Steppet sker til tiden t=0 sek.

$$V_{in}(t) = \begin{cases} 0 & \text{if } t < 0\\ V_0 & \text{if } t > 0 \end{cases} \tag{1}$$

Ligning: 1 Indgangs spændingen er en funktion af t



Figur 1: Første ordens lavpasfilter

Strøm-spænding sammenhængen for en modstand og en kondensator er: Modstand:

$$V_R = R \cdot i \tag{2}$$

Ligning 2: Spændingen over en modstand

Kondensator:

$$i = C \cdot \frac{d(V_C)}{dt} \tag{3}$$

Ligning 3: Strømen gennem en kondensator

Output spænding:

$$V_{Out}(t) = V_C(t) \tag{4}$$

Ligning 4: Spændingen over  $V_C(t)$  er den samme som i punktet  $V_{Out}(t)$ 

Følgende 8 delopgaver er givet:

#### 1. Vis ved Kirchhoffs love: KVL

Vis ved Kirchhoffs love at følgende differentialligning gælder for kredsløbet i Figur 1:

$$V_{in}(t) = R \cdot C \cdot \frac{d(V_{out}(t))}{dt} + V_{out}(t)$$
(5)

Efter en kredsløbsanalyse ses det at:

$$V_{in} = V_R + V_C \tag{6}$$

Ved brug af Ligning 1 og Ligning 4 kan ligningen omskrives til

$$V_0 = V_R + V_{Out} \tag{7}$$

Ved at kombinere Ligning 2 og Ligning 3, kan der findes et nyt udtryk fra  $V_R$  som er afhængig af tiden t

$$V_R = R \cdot C \cdot \frac{d}{dt} \cdot V_C \tag{8}$$

Dernæst kan den indsættes i Ligning 7 hvilket medføre

$$V_0 = R \cdot C \cdot \frac{d(V_{out}(t))}{dt} + V_{out}(t) \tag{9}$$

#### 2. Løs differentialligningen med hensyn til Vout

Løs differentialligningen med hensyn til Vout for  $0 \le t < \infty$ Ligning 5 kan omskrives så konstanten foran  $\frac{d(V_{out}(t))}{dt}$  ved at gange igennem med  $\frac{1}{R \cdot C}$ , det medføre

$$\frac{d(V_{out}(t))}{dt} + \frac{1}{R \cdot C} \cdot V_{out}(t) = \frac{1}{R \cdot C} \cdot V_0 \tag{10}$$

Ved hjælp af en løsnings protokol Ligning 10 nu løses:

$$P(t) = \frac{1}{R \cdot C} \tag{11}$$

$$Q(t) = \frac{1}{R \cdot C} \cdot V_0 \tag{12}$$

$$\mu(t) = e^{\int P(t)dt} \to e^{(\frac{t}{R \cdot C})} \tag{13}$$

Ligning 13: Hjælpefunktion

$$F(t) = \int \mu(t) \cdot Q(t)dt \to V_0 + k \cdot e^{-\frac{t}{R \cdot C}}$$
(14)

Ligning 14: Stamfunktion

$$V_{Out}(t) = \frac{1}{\mu(t)} \cdot (F(t) + k) \xrightarrow{simplify} V_{Out}(t) = V_0 + k \cdot e^{-\frac{t}{R \cdot C}}$$
(15)

Ligning 15: Fuldstændig løsning

$$k = V_{Out}(0) \xrightarrow{solve,k} -V_0 \tag{16}$$

Ligning 16: Betingelse

$$V_{Out}(t) = V_0 - V_0 \cdot e^{\frac{-t}{R \cdot C}} \tag{17}$$

Ligning 17: Specifikke Løsning

#### 3. Beregn tidskonstanten

Beregn tidkonstanten  $\tau$  for lavpasfilteret med hhv.  $R=10~k\Omega$ ,  $R=100~k\Omega$  og C=100nF. Tidskonstanten er et udtryk for at  $V_{Out}$  er opnået 63% af  $V_{in}$ .

$$\tau = R \cdot C \tag{18}$$

Ligning 18: Generel tidskonstant

#### Tidskonstant $\tau_{10}$ :

Ved brug af Ligning 18 kan  $\tau_{10}$  beregnes:

$$\tau_{10} = R_{10} \cdot C$$

$$\tau_{10} = 10k\Omega \cdot 100nF$$

$$\tau_{10} = 1ms$$
(19)

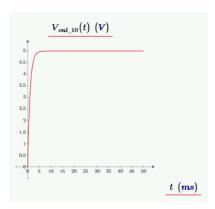
#### Tidskonstant $\tau_{100}$ :

Ved brug af Ligning 18 kan  $\tau_{100}$  beregnes:

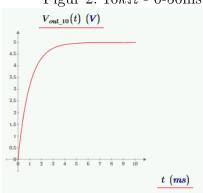
$$\tau_{100} = R_{100} \cdot C$$

$$\tau_{100} = 100k\Omega \cdot 100nF$$

$$\tau_{100} = 10ms$$
(20)



Figur 2:  $10k\Omega$  - 0-50ms



Figur 4:  $10k\Omega$  - 0-50ms

#### 4. Beregn kurveform

Beregn kurveform for Vout med hhv.  $R=10~k\Omega$  og  $R=100~k\Omega$ , og vis disse grafisk for  $0 \le t \le 50ms$ 

Bestemt er:  $V_0 = 5V \text{ og } t = 0s, 0.1ms..50ms$ 

Kurveformen er givet ved Ligning 17, da dette er den specifikke løsning.

Derefer kan man nu indsætte parametrene i ligningen og derved får man 2 nye ligninger der begge afhænger af tiden t:

 $V_{Out_{10}}(t)$ :

$$V_{Out_{10}}(t) = 5V - 5V \cdot e^{-\frac{t}{10k\Omega \cdot 100nF}}$$
 (21)

 $V_{Out_{100}}(t)$ :

$$V_{Out_{100}}(t) = 5V - 5V \cdot e^{-\frac{t}{100k\Omega \cdot 100nF}}$$
 (22)

#### 5. Beregn Vout max

Beregn den maksimale værdi af Vout i de to tilfælde. Når  $V_{Max}$  skal beregnes vil den være højste i det signalet stepper ned. Det vil sige ved t = 50ms  $V_{OutMax_10}$ :

$$V_{OutMax_{10}}(50ms) = 5V - 5V \cdot e^{-\frac{50ms}{10k\Omega \cdot 100nF}}$$
$$V_{OutMax_{10}}(50ms) = 5V$$
(23)

 $V_{OutMax_100}$ :

$$V_{OutMax_{100}}(50ms) = 5V - 5V \cdot e^{-\frac{50ms}{100k\Omega \cdot 100nF}}$$

$$V_{OutMax_{100}}(50ms) = 4.996V \tag{24}$$

#### 6. Bestem stigetiden tr

Bestem stigetiden tr (10-90%). Stigetiden er den tid det tager  $V_{out}$  at komme fra 10% til 90% af  $V_{in}$ .

Ved  $10k\Omega$ :

!!!!!MANGLER BEGRUNDELSE FOR AT BRUGE LOGEITMEN!!!!

$$t_{10} = -ln(0.9) \cdot \tau_{10}$$

$$t_{10} = -ln(0.9) \cdot 1.0ms$$

$$t_{10} = 0.105ms$$
(25)

$$t_{90} = -ln(0.1) \cdot \tau_{10}$$

$$t_{90} = -ln(0.1) \cdot 1.0ms$$

$$t_{90} = 2.303ms$$
(26)

$$tr_{10} = t_{90} - t_{10}$$

$$tr_{10} = 2.303ms - 0.105ms$$

$$tr_{10} = 2.167ms$$
(27)

#### Ved $100k\Omega$ :

#### !!!!!MANGLER BEGRUNDELSE FOR AT BRUGE LOGEITMEN!!!!

$$t_{10} = -ln(0.9) \cdot \tau_{100}$$

$$t_{10} = -ln(0.9) \cdot 1.0ms$$

$$t_{10} = 1.054ms$$
(28)

$$t_{90} = -ln(0.1) \cdot \tau_{100}$$
  
$$t_{90} = -ln(0.1) \cdot 1.0ms$$

$$t_{90} = 23.026ms \tag{29}$$

$$tr_{100} = t_{90} - t_{10}$$

$$tr_{100} = 23.026ms - 1.054ms$$

$$tr_{100} = 21.972ms$$
(30)

#### 7. Forklar

Forklar hvordan tidskonstanten og stigetiden kan findes ud fra grafen for Vout, og opstil en ligning til bestemmelse af C, når tidskonstanten og modstanden R er kendte.

#### 8. Indfør resultatur i Tabel 1

Resultaterne indføres i Tabel 1.

Tabel 1: Multirow table.

	Ana	alyse		Simulering				Måling						
R	$\tau$	$t_r$	$V_{Max}$	R	$\tau$	$t_r$	$V_{Max}$	R	au	$t_r$	$V_{Max}$			
$k\Omega$	[msek]	[msek]	[V]	$0[k\Omega]$	[msek]	[msek]	[V]	$[k\Omega]$	[msek]	[msek]	[V]			
1. ordens lavpas filter														
10	1.0 (5)	2.197	4.966	10	1	2.08	4.97	10	1.01	2.18	5.06			
100	10	21.972	4.966	100	10.04	19.72	4.96	100	9.87	21.053	4.65			
10	1.0	2.197	5	10	1	2.08	4.97	10	1.01	2.18	5.06			
10	(19)	(27)	(23)											
100	10	21.972	4.966	100	10.04	19.72	4.96	100	9.87	21.053	4.65			
100	(20)	(30)	(24)											
2. ordens lavpas filter														
1		x1	x2	1		x3	x4	1		x5	x6			
10		x7	x8	10		x9	x10	10		x11	x12			

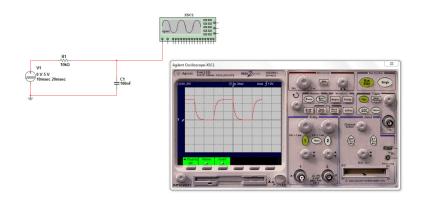
### 3 Simulering

Resultaterne fra analysen simuleres med diagrammerne vist i Figur og Figur .

### 3.1 Simularing af 1. ordens lavpasfilter

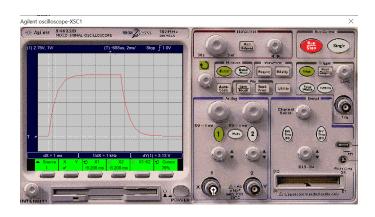
#### 3.1.1 Simularing af 10 k $\Omega$

Figur 5 viser simuleringen af 1. ordens lavpasfilter. På oscilloskopet vises kurveformen for  $V_{out}$  og heraf bestemmes tidskonstan for  $R = 10 \text{ k}\Omega$  og  $R = 100\text{k}\Omega$ . I de to tilfælde bestemmes den maksimale værdi af  $V_{out}$  Resultaterne indføres i tabel 1.



Figur 5: Simularing af 1. ordens lavpasfilter

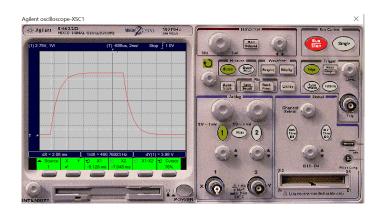
tidskonstanten( $\tau$ ) bestemmes ved at først at beregne  $V_m ax \cdot 0.63 = V_{\tau}$ Herefter måles tidsforskellen fra  $t_0V$  til  $V_{\tau}$  $V_m ax$  er ud fra figur 6 målt til 4.97 V 4.97 $V \cdot 0.63 = 3.131V$  tidsforskellen fra  $t_0V$  til  $V_{\tau}$  måles til 1.01 ms



Figur 6: måling af  $\tau$ 

stigetiden( $\tau$ ) bestemmes ved formlen:  $\tau_{90} - \tau_{10} = \delta_{stigetid}$ Ud fra målinger af figur 7 er stigetiden blevet beregnet til  $\tau_{10} = 4.97V \cdot 0.1 = 0.497V \ \tau_{90} = 4.97V \cdot 0.9 = 4.473V$ 

Herefter måles afstanden mellem  $\tau_{10}$  til  $\tau 90$  som via figur 7 bliver målt til 2.08 ms



Figur 7: stigetid

Maksimal spænding bliver målt med formlen  $V_{max} - V_{min}$ Afstanden mellem  $V_{max}$  og  $V_{min}$  som via figur 8 måles til 4.97 V



Figur 8: Maksimal spænding

#### 3.1.2 Simularing af 100 k $\Omega$

tidskonstanten( $\tau$ ) bestemmes ved at først at beregne  $V_m ax \cdot 0.63 = V_{\tau}$ 

Herefter måles tidsforskellen fra  $t_0V$  til  $V_{\tau}$ 

 $V_m ax$  er ud fra figur 9 målt til 4.96 V  $4.96V \cdot 0.63 = 3.125V$ 

tidsforskellen fra  $t_0V$  til  $V_{\tau}$  måles til 10.04 ms

stigetiden( $\tau$ ) bestemmes ved formlen:  $\tau_{90} - \tau_{10} = \delta_{stigetid}$ 

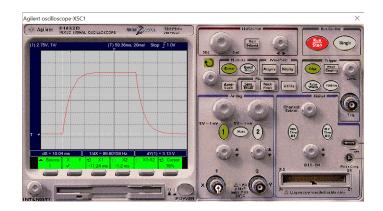
Ud fra målinger af figur 10 er stigetiden blevet beregnet til

 $\tau_{10} = 4.96V \cdot 0.1 = 0.496V \ \tau_{90} = 4.96V \cdot 0.9 = 4.464V$ 

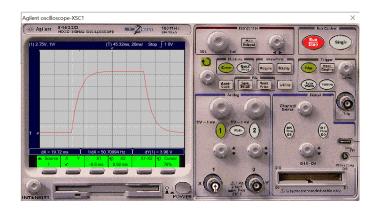
Herefter måles afstanden mellem  $\tau_{10}til\tau 90$  som via figur 10 bliver målt til 19.72 ms

Maksimal spænding bliver målt med formlen  $V_{max} - V_{min}$ 

Afstanden mellem  $V_{max}$  og  $V_{min}$  som via figur 11 måles til 4.96 V



Figur 9: måling af  $\tau$ 



Figur 10: stigetid

# 4 Realisering

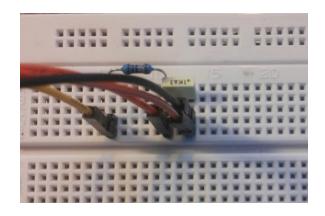
Kredsløbene fra analysen og simuleringen opbygges og måles i laboratoriet med oscilloskop. Figurerne nedenfor viser de fysiske måleopstillinger.

### 4.1 Realisering af 1. ordens lavpasfilter

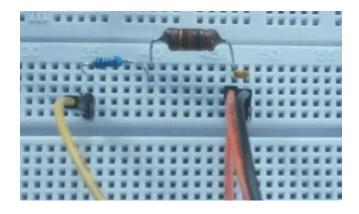
- **4.1.1**  $1k\Omega$
- **4.1.2 100**kΩ



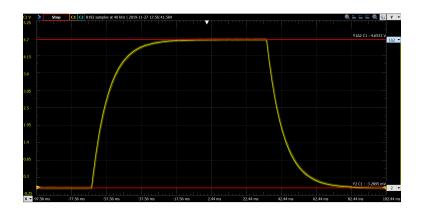
Figur 11: Maksimal spænding



Figur 12: Lavpasfilter R: 100 k $\Omega,\,C=100 nF$ 



Figur 13: Lavpasfilter R=1k $\Omega$ , =1mH, C=1nF



Figur 14: Måling  $V_{max}$  på 1. ordens lavpasfilter med  $100 \mathrm{k}\Omega$