



Institutt for teknisk kybernetikk

# LØSNINGSFORSLAG

## Avsluttende Eksamen TTK4100

### Kybernetikk Introduksjon

Tirsdag 1.juni 2010

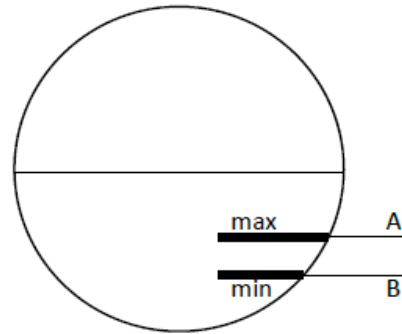
Tid: 09:00 - 13:00

Kontaktperson: Professor Tommy Gravdahl  
Tlf.: (735)94393 eller 90144212  
Hjelpemidler: D-ingen trykte eller håndskrevne hjelpemidler er tillatt.  
NTNU typegodkjent kalkulator med tomt minne er tillatt.  
Språk: Norsk (Bokmål)  
Antall sider: 8

Da tidligere vurdering i faget teller 30% av den endelige karakteren i faget, teller denne eksamen 70%.



(a) Bilde av tanken



(b) Skisse med signaler

Figur 1: Den kuleformede tanken i Oppgave 1

### Oppgave 1. (11%)

En ekspansjonstank som også viser nivået for kjølevæske i en bilmotor er vist i Figur 1. Det vil være skadelig for motoren både om nivået er for lavt og om det er for høyt. I tanken er det montert to binære sensorer som gir signalet 1 hvis sensoren er våt, dvs hvis den berører væske, og signalet 0 hvis sensoren er tørr, dvs ikke berører væske. Disse sensorene er montert på max og min-merket i tanken, de to horisontale linjene på nedre halvdel av tanken. En varselampe skal gi signal til føreren av bilen hvis væskennivået er utenfor det tillatte området. Lampen vil lyse hvis den får signalet 1

- a) (2%) Signalet fra max-sensoren kalles  $A$  og signalet fra min-sensoren kalles  $B$ . Sett opp et boolsk uttrykk for signalet  $C$  som skal sendes til lampen.

Svar:  $C = A + \bar{B}$

- b) (2%) Vis med en enkel skisse av logiske kretser hvordan signalene fra sensorene må kobles for at alarmlampen skal fungere riktig.

Svar: Skissen er vist i figur 2.

- c) (2%) Sensorene er basert på kapasitive følere. Forklar kort hvordan den elektriske egenskapen kapasitans kan brukes til å måle nivå.

Svar: Se figur 5.10 b) i Johnson 8th ed.



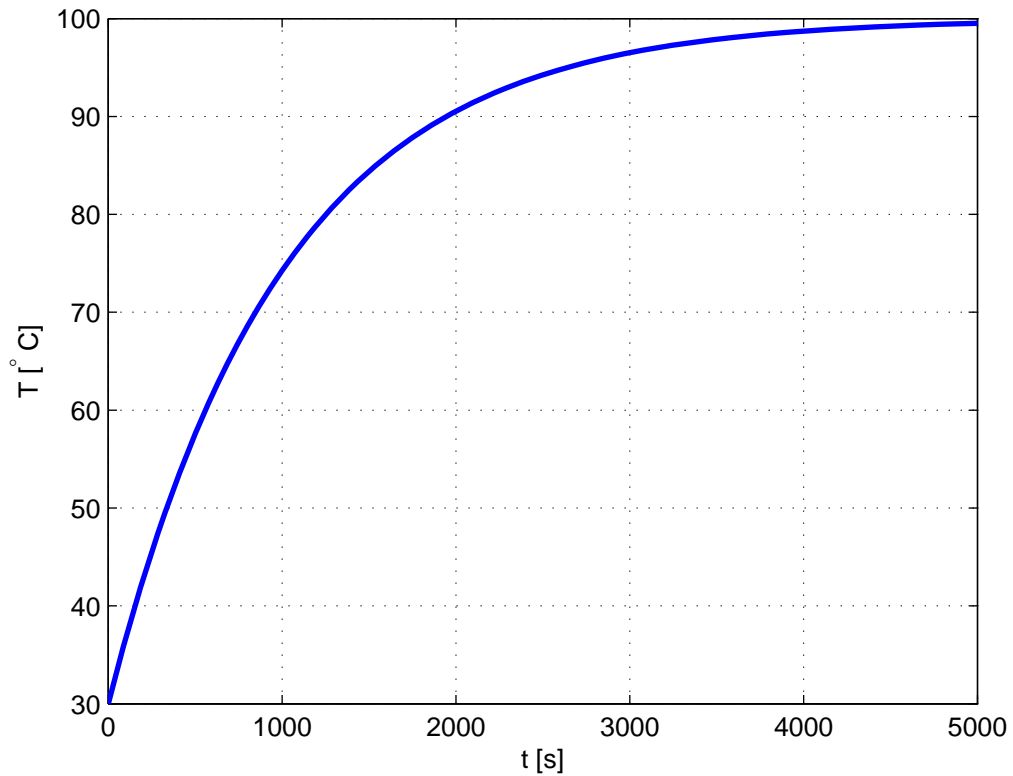
Figur 2:  $C = A + \bar{B}$

- d) (3%) Beskriv kort tre andre teknikker for å måle væsknivå i en tank

Svar: Dette er omtalt i kap. 5.2.4 i Johnson 8th ed. Andre alternativ er f.eks radar.

- e) (2%) Hvis vi skulle ha funnet en matematisk modell for nivået i denne tanken, hvilken egenskap ved tanken forhindrer oss i å finne en modell på formen  $\dot{x} = ax + bu$ ?

Svar: Siden tanken er kuleformet, er ikke tverrsnittet i tanken konstant, og vi må derfor ta hensyn til  $A(h)$  når vi regner ut massebalansen for tanken. Se s14-15 i kompendiet.



Figur 3: Temperatur som funksjon av tid. Til bruk i oppgave 2c)

## Oppgave 2. (31%)

En forenklet modell for vanntemperaturen i en varmtvannstank er gitt av

$$\dot{T} = -k_1 T + k_2 P, \quad (1)$$

der  $T$  er vanntemperaturen,  $P$  er effekten fra varmeelementet som tilføres vannet og  $k_1$  og  $k_2$  er konstanter

- a) (2%) Hvilken bevaringslov er blitt brukt for å komme frem til (1)?

Svar: energibalanse

- b) (2%) En mer realistisk modell ville ha bestått av en differensialligning til som ville ha beskrevet inn- og ut-strømmingen i tanken. Hvilken

bevaringslov ville ha blitt brukt for å komme frem til denne ligningen?

Svar: Massebalanse

- c) (6%) For å finne verdier for  $k_1$  og  $k_2$  ble det foretatt et eksperiment der det konstante pådraget  $u = P = 1000 \text{ W}$  ble satt på og temperaturen i vannet ble målt. Resultatet fra eksperimentet er vist i Figur 3. Bruk figuren til å finne numeriske verdier for konstantene  $k_1$  og  $k_2$ .

*Tips: tallene  $k_1$  og  $k_2$  blir små og positive. Vi skal ikke bruke de numeriske verdiene til  $k_1$  og  $k_2$  videre i oppgaven.*

Svar: Alternativ 1, basert på løsning av diffiligningen:

Vi vet at tidskonstanten til systemet er gitt av  $\tau = -\frac{1}{a} = -\frac{1}{-k_1}$ . Vi kan lese av figuren at  $\tau = 1000$  slik at

$$\begin{aligned} 1000 &= -\frac{1}{-k_1} \\ k_1 &= \frac{1}{1000} = 0.001 \end{aligned} \quad (2)$$

Med  $u = P = 1000$  har vi

$$\begin{aligned} \dot{T} &= -k_1 T + 1000 k_2 \\ \frac{dT}{dt} &= -k_1 T + 1000 k_2 \\ \int \frac{1}{-k_1 T + 1000 k_2} dT &= \int dt \\ \frac{1}{-k_1} \ln(-k_1 T + 1000 k_2) &= t + C \\ -k_1 T + 1000 k_2 &= e^{-k_1(t+C)} \\ T &= -\frac{1}{k_1} e^{-k_1(t+C)} + 1000 \frac{k_2}{k_1} \\ T &= -\frac{1}{k_1} e^C e^{-k_1 t} + 1000 \frac{k_2}{k_1} \\ T &= C_2 e^{-k_1 t} + 1000 \frac{k_2}{k_1} \end{aligned}$$

Ser av figur 3 at  $T(0) = 30$  slik at

$$\begin{aligned} T(0) &= C_2 + 1000 \frac{k_2}{k_1} \\ C_2 &= 30 - 1000 \frac{k_2}{k_1} \end{aligned}$$

som gir oss

$$\begin{aligned} T &= \left(30 - 1000 \frac{k_2}{k_1}\right) e^{-k_1 t} + 1000 \frac{k_2}{k_1} \\ T &= 30e^{-k_1 t} + 1000 \frac{k_2}{k_1} (1 - e^{-k_1 t}) \end{aligned}$$

Ser fra figur 3 at  $T \rightarrow 100$  når  $t \rightarrow \infty$  slik at

$$\begin{aligned} 100 &= 0 + 1000 \frac{k_2}{k_1} \\ \frac{k_2}{k_1} &= \frac{1}{10} \end{aligned}$$

Ved å sette inn fra (2) får vi  $k_2 = \frac{1}{10000} = 0.0001$

Svar: Alternativ 2, basert i større grad på avlesning av figuren:

Stasjonært er utgangen av systemet gitt av  $T_s = 100$ . Inngangen er  $P = 1000$ , slik at forsterkningen  $K = \frac{100}{1000} = \frac{1}{10}$ .  $K$  er også gitt av  $K = -\frac{b}{a} = k_2 k_1 = \frac{1}{10}$ . Tidskonstanten finnes som i alternativ 1.

- d) (2%) For å unngå oppblomstring av bakterier i tanken er det viktig at temperaturen kan holdes på et høyt, konstant nivå. Det foreslås å bruke P-regulatoren

$$u = P = -k_p(T - T_r), \quad (3)$$

der  $k_p$  er regulatorens forsterkning og  $T_r$  er den *konstante* referansetemperaturen. Regn ut stasjonærverdien  $T_s$  til systemet (1) med regulator (3).

Svar:

$$\begin{aligned} \dot{T} &= -k_1 T + k_2(-k_p(T - T_r)) \\ \dot{T} &= -(k_1 + k_2 k_p)T + k_2 k_p T_r. \end{aligned}$$

Finner stasjonærverdien ved å sette  $\dot{T}_s = 0$ :

$$\begin{aligned} 0 &= -(k_1 + k_2 k_p)T_s + k_2 k_p T_r \\ T_s &= \frac{k_2 k_p}{k_1 + k_2 k_p} T_r \end{aligned}$$

- e) (2%) Hvorfor kan vi i praksis *ikke* eliminere det stasjonære avviket ved å øke forsterkningen i P-regulatoren?

svar: I teorien vil  $T_s \rightarrow T_r$  hvis vi lar  $k_p \rightarrow \infty$ , men pådraget ville da gått i metning.

- f) (8%) For å regulere temperaturen uten stasjonært avvik, foreslås å bruke PI-regulatoren

$$u = P = -k_p(T - T_r) - k_i \int_0^t (T - T_r) d\tau. \quad (4)$$

- i) Sett  $x = T$  og vis at systemet bestående av modellen (1) og regulatoren (4) kan skrives som den andreordens differensialligningen

$$\ddot{x} + (k_1 + k_2 k_p) \dot{x} + k_2 k_i x = C. \quad (5)$$

Finn også et uttrykk for konstanten  $C$ .

- ii) Sett så  $x_1 = T$  og  $x_2 = \int_0^t (T - T_r) d\tau$  og skriv det samme systemet som to førsteordens differensialligninger (Tips: begge de to differensialligningene er ikke-homogene, de har et konstantledd hver.)

Svar: i) En andreordens:

$$\begin{aligned} \dot{T} &= -k_1 T + k_2 P \\ \dot{T} &= -k_1 T + k_2 \left( -k_p(T - T_r) - k_i \int_0^t (T - T_r) d\tau \right) \\ \dot{x} &= -k_1 x - k_2 k_p x + k_2 k_p T_r - k_2 k_i \int_0^t (T - T_r) d\tau \\ \ddot{x} &= -(k_1 + k_2 k_p) \dot{x} - k_2 k_i x + k_2 k_i T_r \\ \ddot{x} + (k_1 + k_2 k_p) \dot{x} + k_2 k_i x &= C, \quad C = k_2 k_i T_r \end{aligned}$$

- ii) To førsteordens: For det første,

$$\begin{aligned} \dot{T} &= -k_1 T + k_2 P \\ \dot{x}_1 &= -k_1 x_1 - k_2 k_p (T - T_r) - k_2 k_i \int_0^t (T - T_r) d\tau \\ \dot{x}_1 &= -k_1 x_1 - k_2 k_p (x_1 - T_r) - k_2 k_i x_2 \\ \dot{x}_1 &= -(k_1 + k_2 k_p) x_1 - k_2 k_i x_2 + k_2 k_p T_r \end{aligned}$$

og for det andre

$$\begin{aligned}x_2 &= \int_0^t (T - T_r) d\tau \\ \dot{x}_2 &= x_1 - T_r\end{aligned}$$

- g)** (6%) Vi ønsker å velge regulatorparameterene slik at systemet får kritisk damping. Finn uttrykk for  $k_p$  og  $k_i$  som funksjon av de andre konstantene i systemet og den udempede resonansfrekvensen  $\omega_0$ . (Mrk: konstantledd i en andregradsligning påvirker ikke damping eller resonansfrekvenser)

Svar:

$$\begin{aligned}\ddot{x} + (k_1 + k_2 k_p) \dot{x} + k_2 k_i x &= C \\ \ddot{x} + 2\zeta \omega_0 \dot{x} + \omega_0^2 x &= C\end{aligned}$$

$$\omega_0^2 = k_2 k_i \Rightarrow k_i = \frac{\omega_0^2}{k_2}$$

$$2\zeta \omega_0 = 2\omega_0 = k_1 + k_2 k_p \Rightarrow k_p = \frac{2\omega_0 - k_1}{k_2}$$

- h)** (3%) Tegn blokkdiagram for systemet.  
 svar: Blokkdiagrammet er tegnet i figur 4

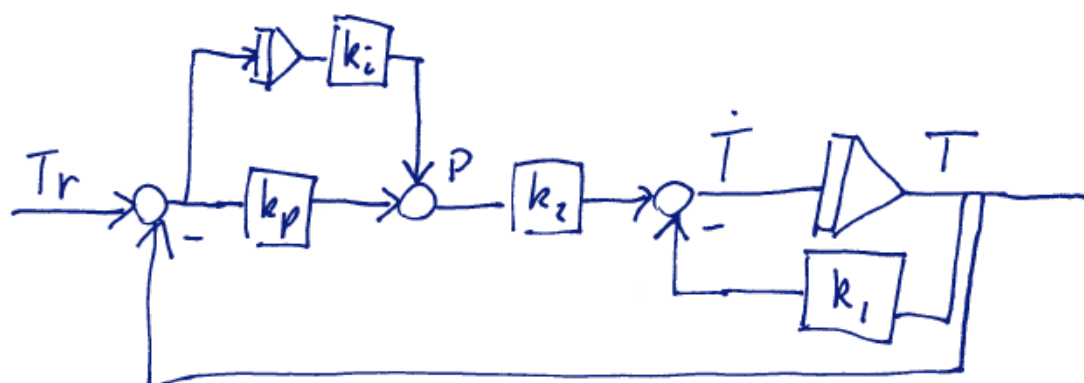
### Oppgave 3. (20%)

Målebroen i Figur 5 skal brukes til å måle krefter ved hjelp av en strekkklapp. Strekkklappen er koblet til målebroen med tilsammen  $l = 60\text{m}$  kobberledning. Målebroen drives av en spenning på  $V = 10\text{V}$ . Kobberlederene som strekkklappen er koblet til broen med har en spesifikk motstand ved romtemperatur ( $20^\circ\text{C}$ ) på  $r = 0.3\Omega/\text{m}$ . Spesifikk motstand er definert som  $r = \frac{R}{l}$ , der  $l$  er lengden av lederen, og  $R$  er den totale motstanden i lederen. Nominell motstand i strekkklappen er  $350\Omega$ . Ved full belastning, det vil si fullt strekk, øker resistansen i strekkklappen med 1%.

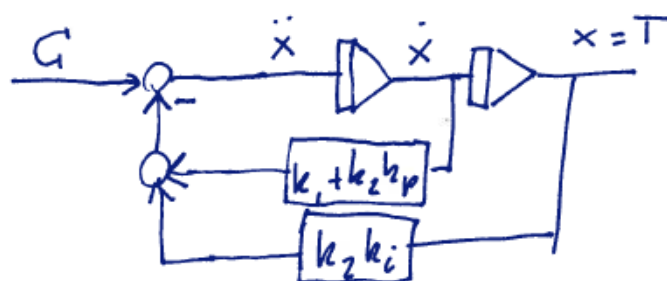
- a)** (5%) Vis at

$$\Delta V = V_A - V_B = V \frac{R_3 R_2 - R_1 R_4}{(R_1 + R_3)(R_2 + R_4)},$$

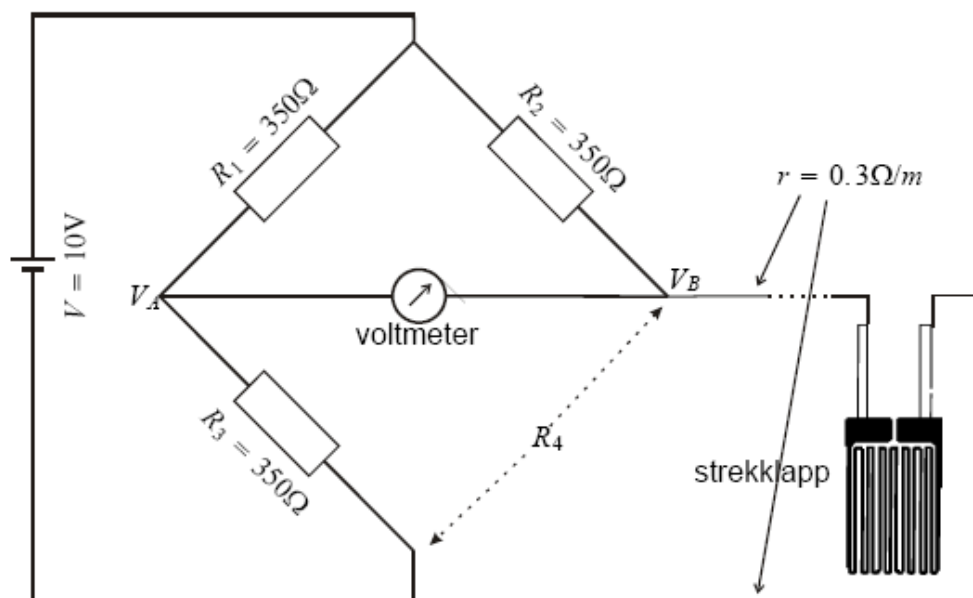




er.:



Figur 4: To alternative blokkdiagrammer



Figur 5: Strekkklapp i målebro

der  $R_4$  er samlet motstand i gren nr. 4.

Svar:

$$\Delta V = V_A - V_B, \quad (6)$$

hvor  $V_A$  ( $V_B$ ) er spenning mellom punkt  $A$  ( $B$ ) og bunnen av broen. Videre har vi at  $V_A$  er forsyningsspenningen  $V$  delt mellom  $R_1$  og  $R_3$ :

$$V_A = \frac{VR_3}{R_1 + R_3}. \quad (7)$$

Tilsvarende har vi at

$$V_b = \frac{VR_4}{R_2 + R_4}. \quad (8)$$

Ved å kombinere (6), (7) og (8) får vi at

$$\begin{aligned} \Delta V &= \frac{VR_3}{R_1 + R_3} - \frac{VR_4}{R_2 + R_4} \\ &= V \frac{R_3R_2 - R_1R_4}{(R_1 + R_3)(R_2 + R_4)}. \end{aligned}$$

- b) (3%) Spenningen mellom punkt  $A$  og punkt  $B$  måles med et voltmeter (som vi antar har uendelig impedans). Hva viser voltmeteret ved fullt strekk i strekkklappen?

Svar: Ved fullt strekk har strekkklappen en resistans på

$$R_{\text{strekkklapp,fulltstrekk}} = 1.01 \cdot 350\Omega = 353.5\Omega$$

ledningene har resistansen

$$R_{\text{ledning}} = lr = 60\text{m} \cdot 0.3\Omega/\text{m} = 18\Omega$$

$$R_4 = R_{\text{strekkklapp,fulltstrekk}} + R_{\text{ledning}} = 353.5\Omega + 18\Omega = 371.5\Omega$$

Riktig utregnet  $R_4$  gir (1%)

$$\begin{aligned} V_A - V_B &= V \frac{R_3 R_2 - R_1 R_4}{(R_1 + R_3)(R_2 + R_4)} \\ &= 10\text{V} \frac{(350\Omega)^2 - 350\Omega \cdot 371.5\Omega}{(350\Omega + 350\Omega)(350\Omega + 371.5\Omega)} \\ &= -0.149\text{V} = -149\text{mV} \end{aligned}$$

Riktig  $V_A - V_B$  gir (2%)

- c) (4%) Feilen som skyldes resistansen i ledningene kan kompenseres for ved å koble en ny motstand  $R_{\text{komp}}$  i serie med  $R_3$ . Hvor stor må  $R_{\text{komp}}$  være for at broen skal være i balanse når strekkklappen ikke er belastet?

Svar:

$$R_{3,\text{total}} = R_3 + R_{\text{komp}}$$

$$R_4 = R_{\text{strekkklapp,utenttrekk}} + R_{\text{ledning}} = 350\Omega + 18\Omega = 368\Omega$$

Bro i balanse:

$$\begin{aligned} R_{3,\text{total}} R_2 - R_1 R_4 &= 0 \\ R_{3,\text{total}} R_2 &= R_1 R_4 \\ R_{3,\text{total}} &= \frac{R_1}{R_2} R_4 \\ R_3 + R_{\text{komp}} &= \frac{R_1}{R_2} R_4 \\ R_{\text{komp}} &= \frac{R_1}{R_2} R_4 - R_3 \end{aligned}$$

Strekkklapp uten strekk:  $R_4 = 350\Omega$ .  $\frac{R_1}{R_2} = 1$  :

$$\begin{aligned} R_{komp} &= \frac{R_1}{R_2} R_4 - R_3 \\ &= 1 \cdot 368\Omega - 350\Omega \\ &= 18\Omega \end{aligned}$$

Sett  $R_{komp} = 0$  i resten av oppgaven.

- d) (5%) Temperatursvingninger kan være et kilde til feil når måleelementet, strekkklappen i denne oppgaven, er plassert langt borte fra målebroen. Vi skal nå beregne hvor stor innflytelse dette kan ha. Vi skal kun se på effekten av temperaturendringen på resistansen i ledningene, og ikke i strekkklappen. Endringen i motstand som følge av en temperaturendring kan beregnes som

$$\Delta R = \alpha R_{20} \Delta T,$$

der  $\alpha$  er temperaturkoeffisienten til motstanden,  $R_{20}$  er resistansen ved romtemperatur og  $\Delta T = |T - 20|$  er forskjellen i temperatur fra romtemperatur. For kobberledningene som er brukt er  $\alpha = 3.85 \cdot 10^{-3} (\text{°C})^{-1}$ . Temperaturen stiger til  $30\text{°C}$ . Hva viser nå voltmeteret ved fullt strekk i strekkklappen?

Svar:

$$\begin{aligned} \Delta R &= \alpha R_{20} \Delta T \\ &= 3.85 \cdot 10^{-3} (\text{°C})^{-1} \cdot 18\Omega \cdot |30 - 20| \text{°C} \\ &= 0.693\Omega \end{aligned}$$

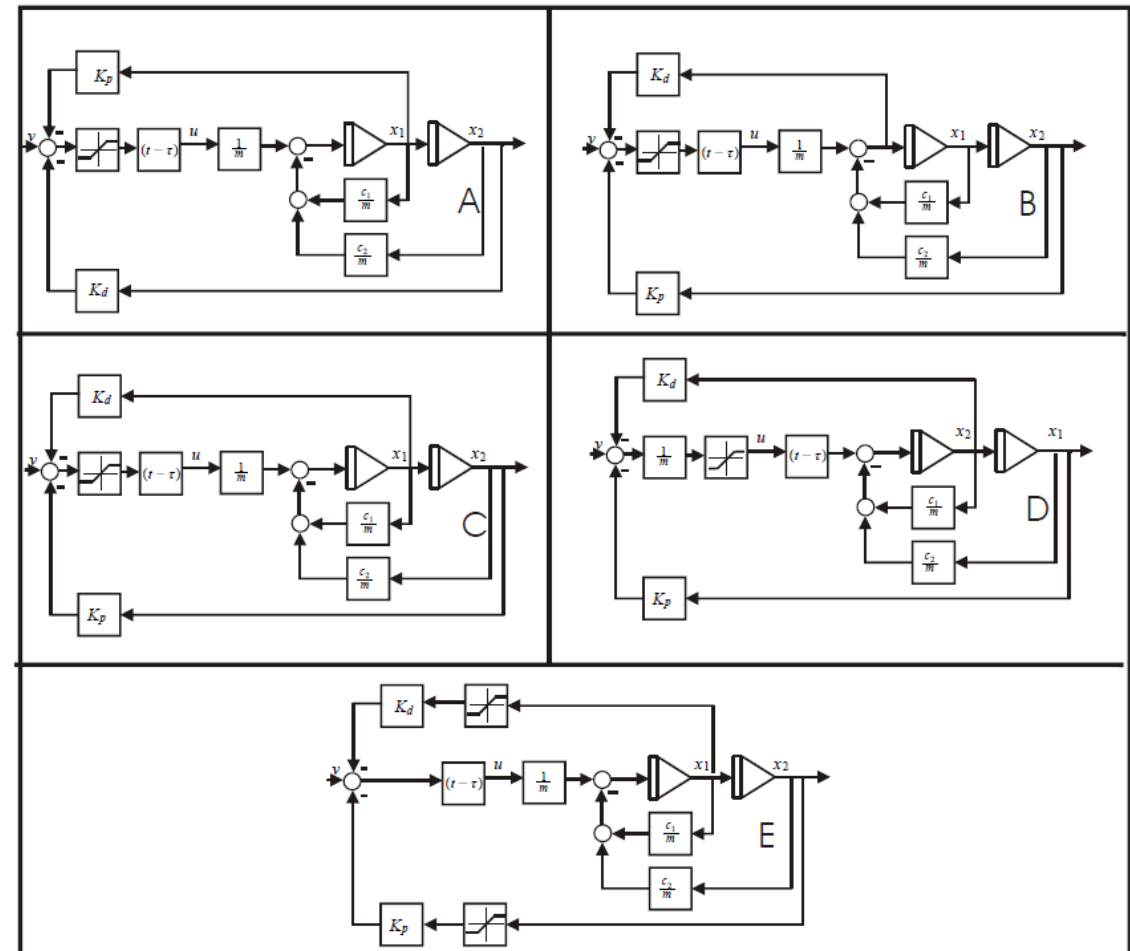
$$R_{ledning} = 18\Omega + 0.693\Omega = 18.693\Omega$$

$$R_4 = R_{strekkklapp, fulltstrekk} + R_{ledning} = 353.5\Omega + 18.693\Omega = 372.193\Omega$$

$$\begin{aligned} V_A - V_B &= V \frac{R_3 R_2 - R_1 R_4}{(R_1 + R_3)(R_2 + R_4)} \\ &= 10V \frac{(350\Omega)^2 - 350\Omega \cdot 372.193\Omega}{(350\Omega + 350\Omega)(350\Omega + 372.193\Omega)} \\ &= -0.154V = -154\text{mV} \end{aligned}$$

- e) (3%) Feilen som følger av temperaturendringen i oppgave d) kan minimeres ved hjelp av en modifisering av målebroen. Hva kalles denne teknikken?

Svar: lead compensation eller trelederkobling. Siemensmetoden ble nevnt på forelesning.



Figur 6: Blokkdiagrammer til oppg 4 a)

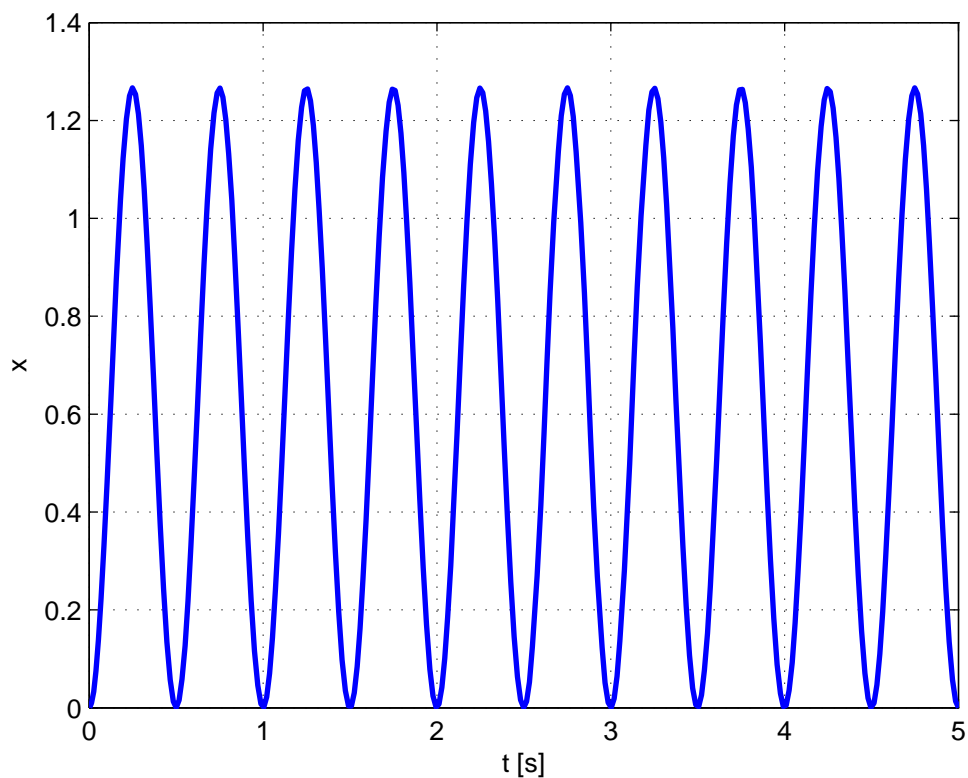
Gitt systemet

$$m\ddot{x}(t) = -c_1\dot{x}(t) - c_2x(t) + u(t - \tau) \quad (9)$$

der pådraget  $u(t)$  er av en slik natur at  $-u_{\min} < u(t) < u_{\max}$  der  $u_{\min}$  og  $u_{\max}$  er positive tall og  $\tau > 0$ . Regulatoren er gitt av

$$u = -K_p x - K_d \dot{x} + v \quad (10)$$

der  $v$  er målestøy. Vi setter  $x_1 = \dot{x}$  og  $x_2 = x$ . Hvilket av blokkdiagrammene A,B,C,D og E i Figur 6 representerer systemet? RIKTIG SVAR ER C



Figur 7: Responsen til andreordenssystemet i oppgave 5

### Oppgave 5. (5%)

- a) (2%) Responsen til et andreordens system er vist i figur 7. Hva er den relative dempingsfaktoren til systemet?

Svar: figuren viser stående svingninger. Dette betyr ingen demping, dvs  $\zeta = 0$ .

- b) (3%) Hvis signalet i figur 7 skal testes (samples), hvilken verdi må samplingsfrekvensen ha for at signalet ikke skal oppvise fenomenet nedfolding (aliasing)?

Svar: Signalet svinger med 2 svingninger pr sekund, dvs  $f = 2\text{Hz}$ . Ifølge samplingsteoremet må da  $f_s > 2f = 4\text{Hz}$ . Full score gis også for

$f_s = 10f = 20Hz$  som er den tommelfingerregelen som står i Johnson.