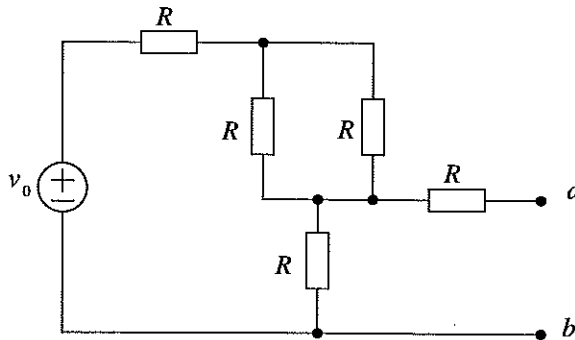
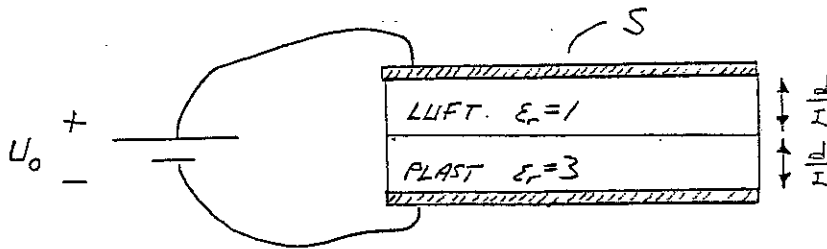


1.



Bestäm Thévenin-ekvivalenten med avseende på polparet a och b. Kretsschemat för Thévenin-ekvivalenten ska ritas. Thévenin-spänningen V_{Th} ska beräknas. Thévenin-resistansen R_{Th} ska beräknas. Kända storheter är v_0 och R .

2.

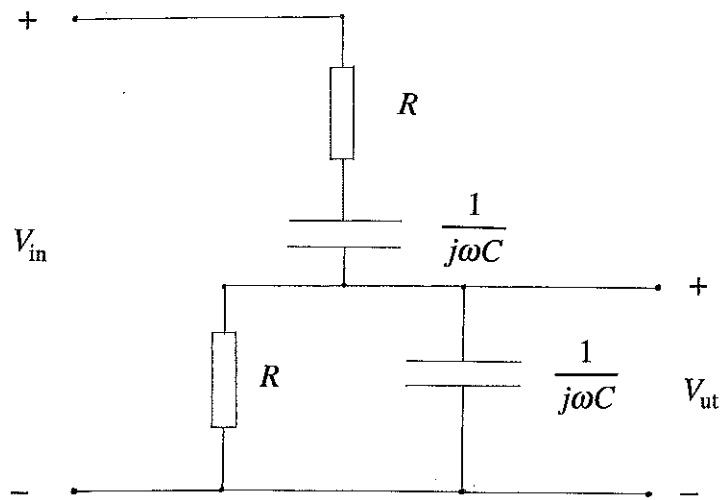


En plattkondensator består av två ledande skivor. Avståndet mellan skivorna är d . Tvärsnittsytan är S (dvs ytan av en av skivorna är S). Området mellan skivorna är till hälften utfyllt med plast vars relativa permittivitet ϵ_r är lika med 3. Den andra hälften utgörs av luft med $\epsilon_r = 1$ (se figuren ovan). Kondensatorn kopplas till en spänningskälla som ger den konstanta spänningen U_0 .

Bestäm laddningen Q på övre skivan. Kända storheter är d , S och U_0 .

Uppgift 3 finns på nästa sida.

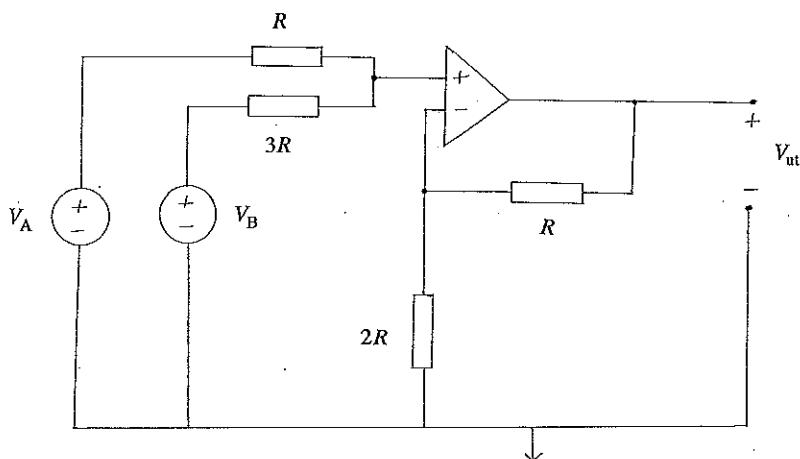
3.



I ovanstående wienfilter är V_{in} den komplexa inspänningen och V_{ut} är den komplexa utspänningen. Kända storheter är ω , R och C .

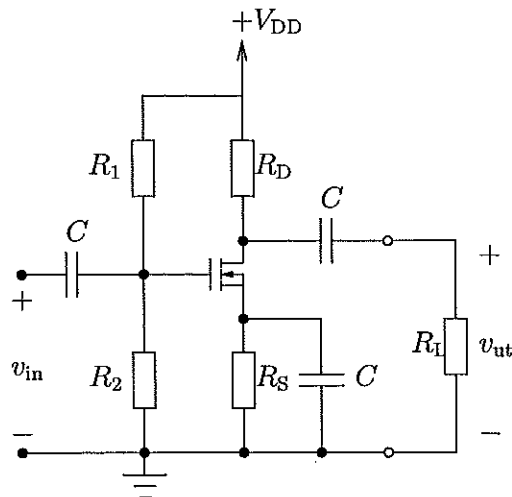
- Bestäm $\frac{V_{ut}}{V_{in}}$.
- Bestäm den vinkelfrekvens ω för vilken V_{ut} och V_{in} är i fas.
- Bestäm $\frac{V_{ut}}{V_{in}}$ för ovannämnda vinkelfrekvens (dvs när V_{ut} och V_{in} är i fas).

4.



Operationsförstärkaren i ovanstående koppling är ideal. Spänningarna V_A och V_B samt resistansen R är kända. Bestäm spänningen V_{ut} .

5.



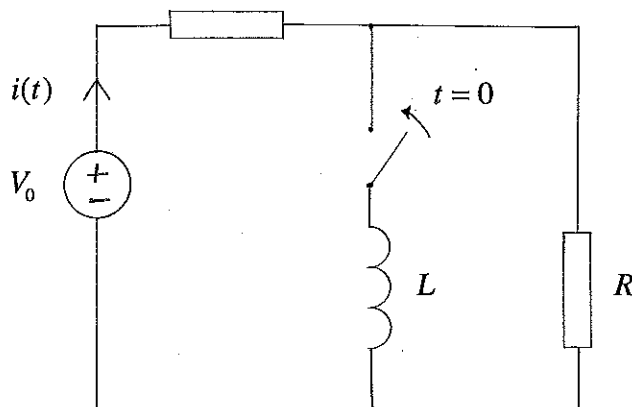
I ovanstående förstärkarkoppling så är följande givet och känt: R_1 , R_2 , R_D , R_L , V_{DD} , C , transistorens transkonduktans g_m , V_{GSQ} och I_{DQ} . Transistorns drain-resistans r_d kan antagas vara oändligt stor. Kapacitansen C kan anses vara stor.

a) Bestäm R_S .

b) Bestäm $v_{ut}(t)$ under förutsättning att $v_{in}(t) = V_0 \sin(\omega t)$ där V_0 och ω är kända.

Toppvärdet V_0 är mycket mindre än matningsspänningen V_{DD} .

6.



I nätet ovan sluter switchen vid tiden $t = 0$. Strömmen genom spänningsgeneratoren är inte känd men betecknas $i(t)$. Kända storheter är V_0 , R och L .

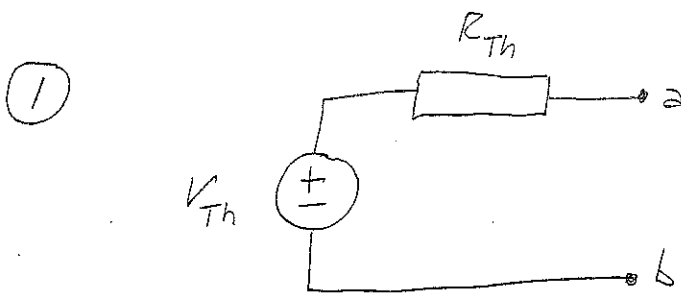
a) Bestäm strömmen strax efter det att switchen slutits dvs bestäm $i(0+)$.

b) Bestäm strömmen långt efter det att switchen slutits dvs bestäm $i(+\infty)$.

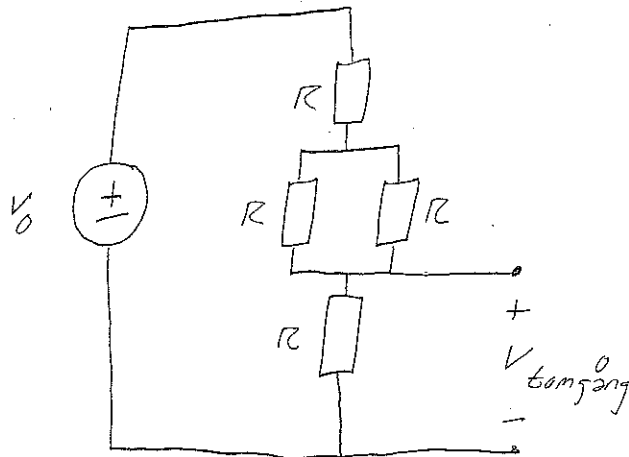
c) Bestäm strömmen $i(t)$ för alla tider t .

SLUT

Lösningar till tentamen i "Ellära och elektronik", 2011-01-11.

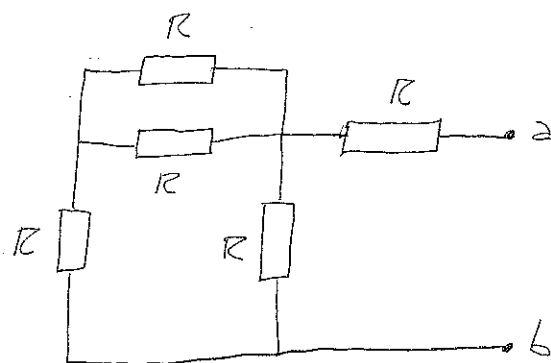


$$V_{Th} = V_{\text{öppning}}$$



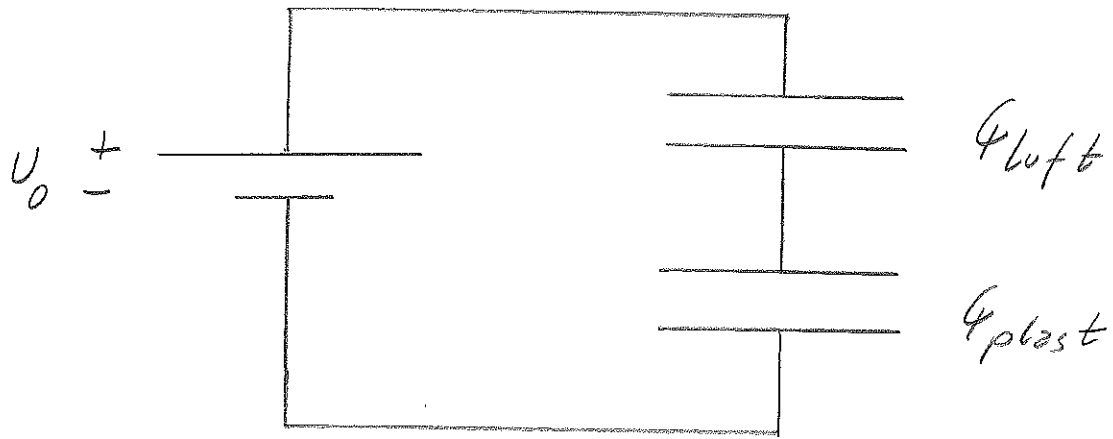
$$V_{\text{öppning}} = \frac{R}{R + \frac{R}{2} + R} V_0 = \frac{R}{\frac{5R}{2}} V_0 = \frac{2}{5} V_0$$

$$\underline{\underline{V_{Th} = \frac{2}{5} V_0}}$$



$$\begin{aligned} \underline{\underline{R_{Th}}} &= R + \left(R + \frac{R}{2} \right) // R = \\ &= R + \frac{3R}{2} // R = \\ &= R + \frac{\frac{3R}{2} \cdot R}{\frac{3R}{2} + R} = \\ &= R + \frac{3R}{5} = \underline{\underline{\frac{8R}{5}}} \end{aligned}$$

2

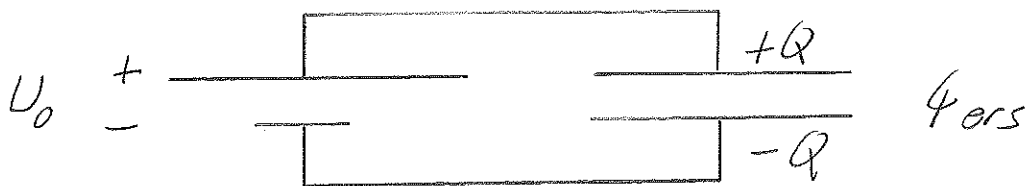


$$\varphi = \epsilon_r \epsilon_0 \frac{A}{d}$$

$$\varphi_{\text{luft}} = 1 \cdot \epsilon_0 \frac{S}{\left(\frac{d}{1}\right)} = \frac{1 \epsilon_0 S}{d}$$

$$\varphi_{\text{plast}} = 3 \cdot \epsilon_0 \frac{S}{\left(\frac{d}{3}\right)} = \frac{6 \epsilon_0 S}{d}$$

$$\begin{aligned} \varphi_{\text{ers}} &= \frac{\varphi_{\text{luft}} \cdot \varphi_{\text{plast}}}{\varphi_{\text{luft}} + \varphi_{\text{plast}}} = \frac{\frac{1 \epsilon_0 S}{d} \cdot \frac{6 \epsilon_0 S}{d}}{\frac{1 \epsilon_0 S}{d} + \frac{6 \epsilon_0 S}{d}} = \\ &= \frac{1 \cdot \frac{6 \epsilon_0 S}{d}}{1 + 3} = \frac{6 \epsilon_0 S}{4d} = \frac{3 \epsilon_0 S}{2d} \end{aligned}$$



$$\varphi_{\text{ers}} = \frac{+Q}{U_0} \Rightarrow \underline{\underline{Q = \varphi_{\text{ers}} \cdot U_0 = \frac{3 \epsilon_0 S U_0}{2d}}}$$

$$3) \quad a) \quad z_1 = R // \frac{1}{j\omega\epsilon} = \frac{R \cdot \frac{1}{j\omega\epsilon}}{R + \frac{1}{j\omega\epsilon}} = \frac{R}{1 + j\omega\epsilon R}$$

$$\frac{V_{ut}}{V_{in}} = [\text{spännings delning}] = \frac{z_1}{R + \frac{1}{j\omega\epsilon} + z_1} =$$

$$= \frac{j\omega\epsilon z_1}{j\omega\epsilon R + 1 + j\omega\epsilon z_1} = \frac{\frac{j\omega\epsilon R}{1 + j\omega\epsilon R}}{j\omega\epsilon R + 1 + \frac{j\omega\epsilon R}{1 + j\omega\epsilon R}} =$$

$$= \frac{j\omega\epsilon R}{(1 + j\omega\epsilon R)^2 + j\omega\epsilon R} = \frac{j\omega\epsilon R}{1 - \omega^2\epsilon^2 R^2 + 2j\omega\epsilon R + j\omega\epsilon R} =$$

$$= \frac{j\omega\epsilon R}{1 - \omega^2\epsilon^2 R^2 + j3\omega\epsilon R}$$

$$b) \quad 1 - \omega^2\epsilon^2 R^2 = 0$$

$$1 = \omega^2\epsilon^2 R^2$$

$$\omega\epsilon R = 1$$

$$\omega = \frac{1}{R\epsilon}$$

$$c) \quad \frac{V_{ut}}{V_{in}} = \frac{j\omega\epsilon R}{0 + j3\omega\epsilon R} = \frac{1}{3}$$

4

$$V_1 = \text{potentiälen på plus-ingången} = \\ = -V - -V - \text{minus-ingången}$$

KCL på plus-ingången ger:

$$\frac{V_1 - V_A}{R} + \frac{V_1 - V_B}{3R} = 0$$

$$3(V_1 - V_A) + V_1 - V_B = 0$$

$$3V_1 - 3V_A + V_1 - V_B = 0$$

$$4V_1 = 3V_A + V_B$$

$$V_1 = \frac{3V_A + V_B}{4}$$

Spänningsdelning ger:

$$V_1 = \frac{2R}{2R + R} V_{ut}$$

$$\underline{\underline{V_{ut} = \frac{3R}{1R} V_1 = \frac{3}{1} V_1 = \frac{9V_A + 3V_B}{8}}}$$

5

a) Vid räkning på arbetspunkten blir kondensatorerna avbrutt. Potentialen på gaten beräknas:

$$V_{GQ} = \frac{R_2}{R_1 + R_2} V_{DD}$$

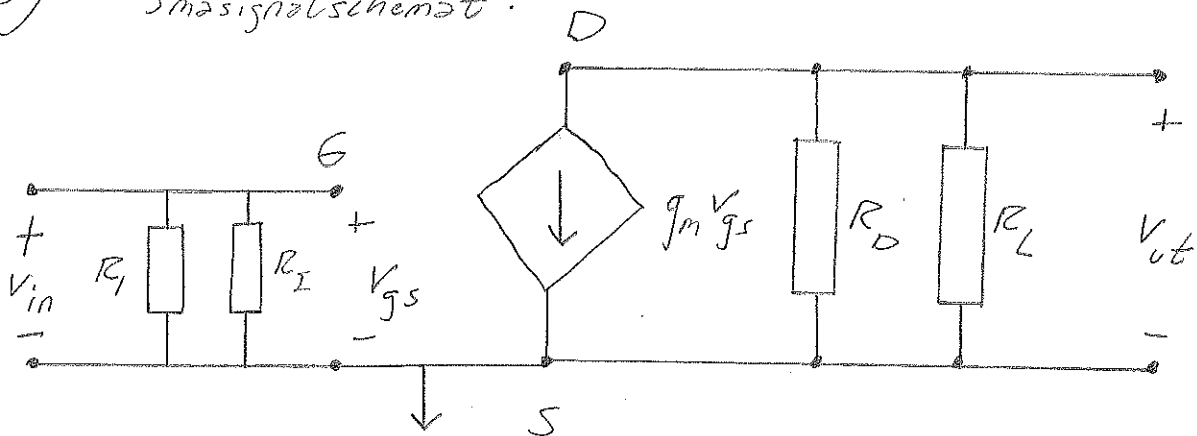
Spänningsvårdning ger

$$+V_{GQ} - V_{GSQ} - R_S I_{DQ} = 0$$

$$R_S I_{DQ} = V_{GQ} - V_{GSQ}$$

$$\underline{\underline{R_S = \frac{1}{I_{DQ}} \left(\frac{R_2 V_{DD}}{R_1 + R_2} - V_{GSQ} \right)}}$$

b) Småsignalschemat:



$$V_{ut} = -g_m v_{gs} \frac{R_D R_L}{R_D + R_L} = [v_{gs} = v_{in}] = -\frac{g_m R_D R_L}{R_D + R_L} v_{in}$$

$$\underline{\underline{v_{ut}(t) = -\frac{g_m R_D R_L}{R_D + R_L} V_0 \sin(\omega t)}}$$

⑥ a) För $t < 0$ gäller $i(t) = \frac{V_0}{2R}$.

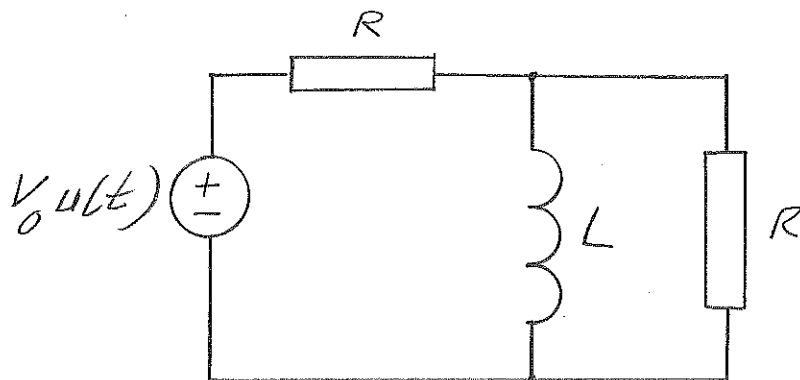
Spolen är strömbrog dvs $i_{spole}(0+) = i_{spole}(0-) = 0$.

$i(0+) = \frac{V_0}{2R}$

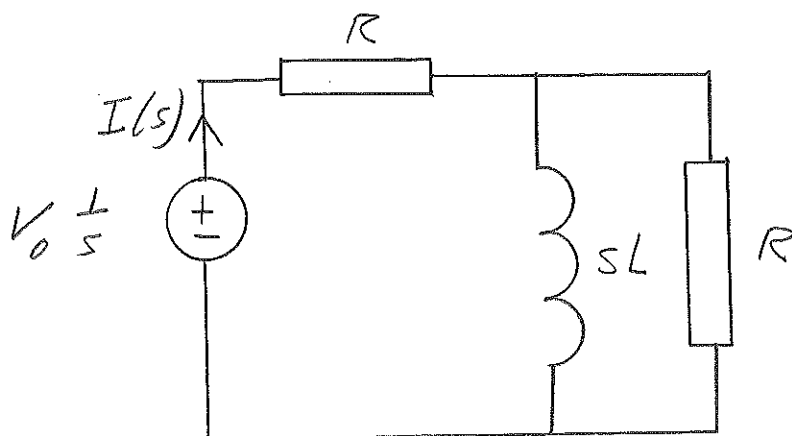
b) Efter lång tid fungerar spolen som en kortslutning. $i(t \rightarrow \infty) = \frac{V_0}{R}$

c) $i(t) = \frac{V_0}{2R} \quad -\infty < t \leq 0$

För $t > 0$ kan vi räkna på följande nät:



\xrightarrow{L}



$$\begin{aligned}
 I(s) &= \frac{\frac{V_0}{s}}{R + \frac{sLR}{sL+R}} = \frac{V_0}{s} \frac{sL+R}{R(sL+R) + sLR} = \\
 &= \frac{V_0}{s} \frac{sL+R}{R^2 + sRLR} = \frac{V_0}{s} \frac{\frac{s}{RL} + \frac{1}{RL}}{s + \frac{R}{RL}} = \\
 &= \frac{\frac{V_0}{RL} + \frac{V_0}{RL} s}{s(s + \frac{R}{RL})} = \frac{A}{s} + \frac{B}{s + \frac{R}{RL}} = *
 \end{aligned}$$

Räkningar ger $A = \frac{V_0}{RL}$ och $B = -\frac{V_0}{RL}$.

$$* = \frac{V_0}{RL} \frac{1}{s} - \frac{V_0}{RL} \frac{1}{s + \frac{R}{RL}}$$

$$\begin{aligned}
 &\xrightarrow{L^{-1}} \\
 \underline{\underline{i(t)}} &= \frac{V_0}{RL} u(t) - \frac{V_0}{RL} e^{-\frac{R}{RL}t} u(t) =
 \end{aligned}$$

$$\underline{\underline{= \frac{V_0}{RL} \left(1 - \frac{1}{L} e^{-\frac{Rt}{L}}\right) u(t) \quad 0 < t < +\infty}}$$