

## Lösningar till tentamen Elektronik del 1 för E, 22 oktober 2012

### L1

Spänningsdelning ger  $V_{Th} = \frac{V_0}{2}$ . Nollställs källan fås  $R_{Th} = R + \frac{R}{2} = \frac{3}{2}R$ .

Svar:  $V_{Th} = \frac{V_0}{2}$  och  $R_{Th} = \frac{3}{2}R$

### L2

KCL ger

$$\frac{V_1 - V_A}{R_2} + \frac{V_1 - V_B}{R_3} + \frac{V_1 - V_2}{R_6} - I_0 = 0$$

$$\frac{V_2 + V_C}{R_4} + \frac{V_2}{R_5} + \frac{V_2 - V_1}{R_6} + I_0 = 0$$

Detta ger

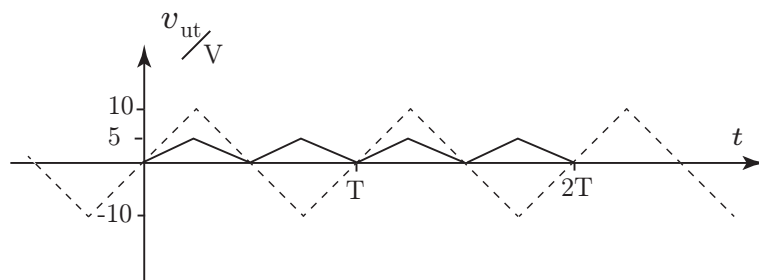
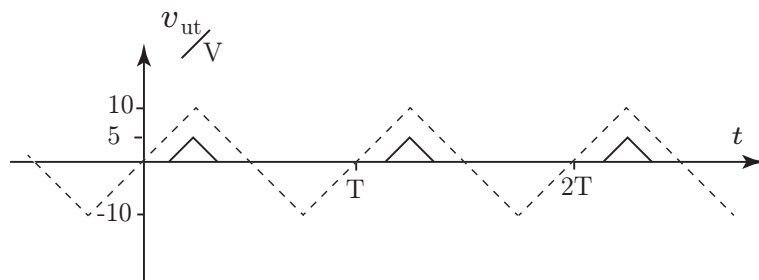
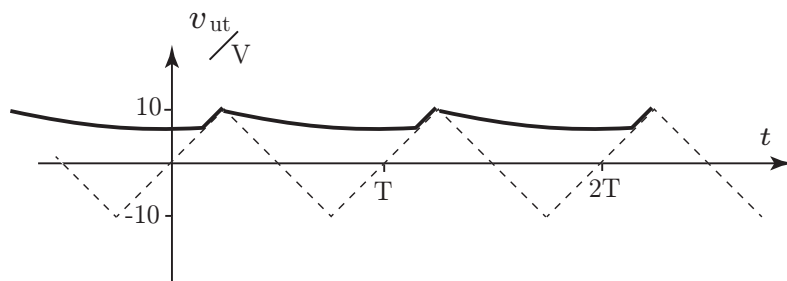
$$\left( \frac{1}{R_2} + \frac{1}{R_3} + \frac{1}{R_6} \right) V_1 - \frac{1}{R_6} V_2 = \frac{V_A}{R_2} + \frac{V_b}{R_3} + I_0$$

$$-\frac{1}{R_6} V_1 + \left( \frac{1}{R_4} + \frac{1}{R_5} + \frac{1}{R_6} \right) V_2 = -\frac{V_C}{R_4} - I_0$$

### L3

Kurvorna ges av de heldragna linjerna i diagrammen nedan.

- Glättningskondensatorn gör att spänningen  $v_{ut}$  går ned långsamt.
- Vi får en ström endast då  $v_{in} > 5$  V. För alla andra  $v_{in}$  är dioden backspänd.
- Helvågslikriktare där  $v_{ut}(t) = 0.5|v_{in}(t)|$  p.g.a. av spänningsdelning.



**L4**

a) Högpasfilter.

b) Enligt diagrammet är brytvinkelfrekvensen ungefär  $\omega_B = 10^6$  rad/s. Eftersom  $\omega_b = \frac{R}{L}$  för ett RL-nät fås  $L = \frac{R}{\omega_B} = \frac{10^3}{10^6} = 1$  mH. Vi har då antagit att vi kan försumma spolens resistans. I c) fås att spolens resistans är  $10 \Omega$  vilket endast är en procent av  $R$ . Den bör alltså kunna försummas.

Svar:  $L \approx 1$  mH

c) Spolens impedans är  $Z = R_L + j\omega L$ . För låga frekvenser är  $\omega L \ll R_L$  och spolen kan ersättas med en resistans  $R_L$ . Utsignalen ges då approximativt av spänningsdelning

$$V_{\text{ut}} = \frac{R_L}{R_L + R} V_{\text{in}}$$

Det ger överföringsfunktionen  $|H| \approx \frac{R_L}{R_L + R}$ . Enligt diagrammet är  $|H|_{\text{dB}} \approx -40$  dB för låga frekvenser. Det motsvarar  $|H| \approx 0.01$  vilket ger  $\frac{R_L}{R_L + R} \approx 0.01$  och  $\frac{R}{R_L} \approx 99$ . Därmed gäller  $R_L \approx \frac{R}{99} \approx 10 \Omega$ .

Svar:  $R_L \approx 10 \Omega$

**L5**

Vi börjar med att bestämma  $V_1$ , enligt figur, med spänningsdelning. Eftersom  $V_1$  ligger över en parallellkoppling av  $Z = R + \frac{1}{j\omega C}$  med  $Z = \frac{1}{j\omega C} + R$ , d.v.s. över impedansen  $Z || Z = \frac{1}{2}Z = \frac{1}{2} \left( R + \frac{1}{j\omega C} \right)$ . Detta ger

$$V_1 = \frac{Z/2}{Z + Z/2} V_{\text{in}} = \frac{1}{3} V_{\text{in}}$$

Vi spänningsdelar nu  $V_1$  för att få  $V_{\text{ut}}$

$$V_{\text{ut}} = \frac{\frac{1}{j\omega C}}{R + \frac{1}{j\omega C}} V_1 = \frac{1}{1 + j\omega RC} V_1 = \frac{1}{3(1 + j\omega RC)} V_{\text{in}}$$

a) Svar:  $H = \frac{1}{3(1 + j\omega RC)}$

b)  $H = \frac{1}{3\sqrt{1 + (\omega RC)^2}} e^{-j \arctan(\omega RC)}$  Fasskillnaden är alltså  $-\arctan(\omega RC)$ . Denna är  $-\pi/4$  då  $\omega RC = 1$ . Det ger

Svar:  $\omega = \frac{1}{RC}$

## L6

a) För likspänning är induktansen en kortslutning och kondensatorn ett avbrott. Av symmetriskäl är  $i_2 = 0$ . Vi kan alltså ta bort grenen där  $i_2$  flyter. Det ger att resistansen är  $R + 2R || 2R = 2R$  sett från källan. Därmed är  $i_1 = \frac{v_s}{2R} = \frac{V_0}{2R}$ .

b) Då  $\omega \rightarrow \infty$  är induktansen ett avbrott och kondensatorn en kortslutning. Det ger att  $i_2 = 0$  och  $i_1 = \frac{v_s}{2R} = \frac{V_0 \cos \omega t}{2R}$ .

c) Vi analyserar kretsen i frekvensplanet. Då  $I$  är noll krävs att spänningen  $V_1$  i figuren måste vara noll. Vi får  $V_1 = V_2 - V_3$ . Detta skall gälla för alla frekvenser. Spänningsdelning ger

$$V_2 = \frac{R || \frac{1}{j\omega C}}{R + R || \frac{1}{j\omega C}} V_4 = \frac{R}{2R + j\omega R^2 C} V_4$$

$$V_3 = \frac{R}{2R + j\omega L} V_4$$

där  $V_4$  är given av figuren. Då  $V_1 = 0$  gäller  $\frac{R}{2R + j\omega R^2 C} V_4 = \frac{R}{2R + j\omega L} V_4$  och därmed  $\omega R^2 C = \omega L$ . Detta ger

Svar:  $C = \frac{L}{R^2}$ .

