

# Lösningar tentamen Elektronik del 1 för E, 8 april 2013

## 1

För att finna Theveninekvivalentens resistans nollställer vi strömkällan. Det motsvarar en öppen gren. Resistansen ges då av

$$R_{Th} = R + R || (R + R) + R = \frac{8}{3}R$$

Theveninekvivalentens spänningskälla ges av tomgångsspänningen. Strömgrening ger strömmen genom den högra grenen

$$I_h = \frac{R}{R + 2R} I_0 = \frac{1}{3} I_0$$

Tomgångsspänningen ges alltså av

$$V_{Th} = R I_h = \frac{1}{3} R I_0$$

## 2

Det finns tre väsentliga noder. Vi väljer den understa till referensnod. Noden för  $v_1(t)$  ger då

$$\frac{v_1(t) - v_{in}(t)}{R_g} + \frac{v_1(t)}{R_1} + \frac{v_1(t)}{R_3} + \frac{v_1(t) - v_2(t)}{R_2} = 0$$

Noden för  $v_2(t)$  ger

$$\frac{v_2(t) - v_1(t)}{R_2} + \frac{v_2(t)}{R_4} + \frac{v_2(t) - \beta v_1(t)}{R_5} = 0$$

Ekvationssystemet ges av

$$\begin{pmatrix} \frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_2} + \frac{1}{R_g} + \frac{1}{R_3} & -\frac{1}{R_2} \\ -\frac{1}{R_2} - \frac{\beta}{R_5} & \frac{1}{R_2} + \frac{1}{R_4} + \frac{1}{R_5} \end{pmatrix} \begin{pmatrix} v_1(t) \\ v_2(t) \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} \frac{v_{in}(t)}{R_g} \\ 0 \end{pmatrix}$$

## 3

Vi använder nodanalys för att först bestämma  $V_1$ . Referensnoden läggs längst ned. Den andra noden har uppenbarligen potentialen  $2V_1$ . KCL på den andra noden ger

$$\frac{2V_1}{2R} + \frac{2V_1 - V}{R} - \alpha V_1 = 0$$

Det ger

$$V_1 = \frac{V}{3 - \alpha R}$$

Strömmen från spänningskällan ges av

$$I_V = \frac{V - 2V_1}{R} = V \frac{1 - \alpha R}{R(3 - \alpha R)}$$

Effekten som avges av spänningskällan är

$$P = VI = V^2 \frac{1 - \alpha R}{R(3 - \alpha R)}$$

## 4

a) Möjliga nät är ett  $RC$ -nät, där utsignalen är spänningen över motståndet, och ett  $RL$ -nät, där utsignalen är spänningen över spolen. I det första fallet är  $\omega_b = 1/RC$  och i det senare fallet  $\omega_b = R/L$ . Komponentvärdena tillåter endast  $RC$ -nätet med  $R = 1 \text{ k}\Omega$  och  $C = 1 \text{ nF}$ .

b) Standarddiagram för  $RC$ -filter. Se boken eller föreläsninganteckningar.

c)  $v_{ut}(t) = 0.1V_0 \sin(\omega t + \pi/2)$

## 5

Uppenbarligen stoppas DC-biten av signalen. Det betyder att resistansen och kondensatorn ligger i serie med varandra och vi har därmed ett vanligt  $RC$ -nät. Om vi använder  $\cos \omega t$  som riktfas för den tidsharmoniska signalen fås en komplex spänning  $V = 2$  volt och en komplex ström

$$I = e^{j\pi/4}$$

Detta ger en impedans

$$Z = \frac{V}{I} = 2e^{-j\pi/4} = \sqrt{2} - j\sqrt{2}$$

å andra sidan ges  $Z$  av  $Z = R - \frac{j}{\omega C}$ . Därmed är  $R = \sqrt{2} \Omega$  och  $C = 1/(\sqrt{2}\omega) \text{ F}$ .

## 6

a) Sven måste lägga till en kapacitans  $C$  parallellt med antennen. Det ger inadmittansen

$$Y_{tot} = \frac{1}{R + jX} + j\omega C = \frac{R - jX}{R^2 + X^2} + j\omega C$$

Inimpedansen är reell när inadmittansen är reell vilket gör att Sven skall välja

$$C = \frac{X}{\omega(R^2 + X^2)} = \frac{X}{2\pi f(R^2 + X^2)}$$

b) Den nya admittansen är  $Y_{tot} = \frac{R}{R^2 + X^2}$  och därmed är impedansen

$$Z_{tot} = Y_{tot}^{-1} = \frac{R^2 + X^2}{R}$$