

# Hemuppgift för EI1110/EI1120 nr 1 av 4, deadline 10/1 2012

Inlämning den 10/1 först på övningen, där efter **kamraträffning**. Obs: För att uppgiften ska tillgodordnas måste du delta i både att lösa uppgiften (före aktuellt datum) och i rätningen.

När du löser uppgiften, tänk på att **uppgifterna ska kamraträffas**, skriv därför en tydlig lösning som går lätt att följa, med tydliga bilder, introducera storheter, vad som söks, lösningsgång samt väl förenklade svar på delfrågorna.

Häfta ihop lösningsbladen och skriv namn på framsidan.

Examinator: Lars Jonsson

**1 av 4: Komplexa metoden)** Bestäm kartesisk form, polär form, identifiera argument, belopp, rita vektorn i det komplexa talplanet för a-f:

a)  $3 + 4j$ , b)  $-5 + j$ , c)  $\frac{1}{-5+j}$ , d)  $\frac{3+4j}{-12-5j}$ , e)  $e^{j3\pi/4}$ , f)  $|z| = 2, \arg z = -\pi/6$ .

Givet att  $R_1 > 0, R > 0, \omega > 0, L > 0, C > 0$  gör samma sak på g-l:

g)  $R + j\omega L$ , h)  $\frac{1}{j\omega C}$ , i)  $R + j\omega L + \frac{1}{j\omega C}$ , j)  $\frac{1}{R + \frac{1}{j\omega C}}$ , k)  $\frac{1}{R_1 + R + j\omega L}$ , l)  $\frac{R + \frac{1}{j\omega C}}{R + j\omega L}$

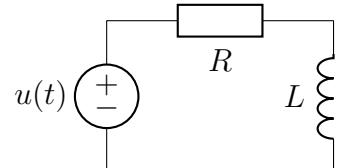
**2 av 4: Komplexa metoden)** Skriv på komplex form med cosinus som referens här är:  $U_0 > 0, U_1 > 0, I_0 > 0$ .

a)  $u(t) = U_0 \cos(\omega t + \alpha)$  b)  $i(t) = I_0 \sin(\omega t - \alpha)$  c)  $U(t) = U_0 \cos(\omega t) - U_1 \sin(\omega t)$

Skriv på tidsform uttrycken är på komplex form, med cosinus som referens. De komplexa värdena nedan är på toppvärdesform. Här är  $U_0 > 0, I_0 > 0, R > 0, \omega > 0, L > 0$ :

d)  $U(\omega) = U_0 e^{j\alpha}$ , e)  $I(\omega) = -jI_0 e^{j\beta}$ , f)  $I(\omega) = \frac{U_0 e^{j\beta}}{R + j\omega L}$ , g)  $U(\omega) = U_0 e^{j\beta} + I_0 j\omega L$ , h)  $I_0 = 3e^{-2}(1 + j)$

**3 av 4)** Introduktion till komplexa strömmar och spänningar. Här är  $u(t) = A \cos(\omega t + \frac{\pi}{6})$  V.



a) Vad är den komplexa toppvärdesspänningen  $U(\omega)$ ?

b) Vad är impedansen för resistansen  $R$ ? Vad är impedansen för spolen med induktans  $L$ ? Ange också den totala impedansen i kretsen.

c) Använd Ohm's lag på de komplexa storheterna för att bestämma  $I$

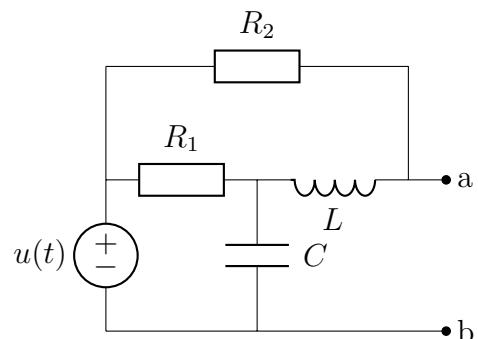
d) Vad är amplituden (också kallat längd, belopp, eller absolutbeloppet) av strömmen? vad är fasen?  
e) Ange strömmen i tidsdomänen.

f)  $L = 1.1H, f = 50Hz, R = 500\Omega, A = 1.6V$ . Rita nu de komplexa storheterna  $I, U$  i komplexa talplanet. Markera vad som är amplitud och fas, samt fasskillnad mellan strömmen och spänningen.

g) Skissa nu på en graf som funktion av tiden där  $u(t)$  och  $i(t)$  är inritade, markera amplitud och absoluta faser samt fasskillnad.

**4 av 4) Nodanalys/2-pol:** Bestäm en Norton 2-pol ekvivalent i komplex-domän med avseende på ab. Var noga med att markera referensriktning. Tidssignalen är harmonisk och dess komplexa motsvarighet är  $U(\omega)$ .

Dimensionskontrollera uttrycket för den inre impedansen i den ekvivalenta tvåpolen.



# Lösningsförslag till hemuppgift 1 för EI1110/EI1120 VT 2012

Examinator: Lars Jonsson

**1)** Vi ska bestämma kartesisk form, polär form och identifiera argument belopp samt rita vektorer i komplexa talplanet. Figuren visar vektorerna. Notera att endast längden av  $z$  i a och  $\arg z$  i a) är utmärkta.

a) Vi har  $z = 3 + j4$ , den är på kartesisk form. För polär form får vi  $|z| = \sqrt{3^2 + 4^2} = \sqrt{25} = 5$  (belopp/amplitud).

$\arg(3 + j4) = \arctan(4/3) \approx 0.93\text{rad} \approx 53.1^\circ$  (argument). Vi får  $z = 5e^{j0.93}$  (polär form) (**Svar a**)

**1b)**  $z = -5 + j$  den är på kartesisk form. För polär form  $|z| = \sqrt{5^2 + 1^2} = \sqrt{26} \approx 5.1$  (belopp). Argumentet: Notera att  $\operatorname{Re}(z) = -5 < 0$  vi måste vara lite försiktiga med vinkelns  $\arg z = \pi - \arctan(1/5) \approx 2.9\text{rad} \approx 170^\circ$ . Vi får den polära formen  $z \approx 5.1e^{j2.9}$ . (**Svar b**)

**1c)**  $z = \frac{1}{-5+j}$ . För polär form notera att vi från 1b) vet att  $z_1 = -5 + j = 5.1e^{j2.9} = 5.1e^{j2.9}$  vi kan därför skriva  $z = \frac{1}{z_1} = \frac{1}{5.1}e^{-j2.9} \approx 0.20e^{-j2.9}$  (notera minustecknet i argumentet). Vi får att belloppet är 0.2 och argumentet är  $-2.9\text{rad} \approx -169^\circ$ . För att få  $z$  på kartesisk form kan vi multiplicera uppe och nere med komplexkonjugatet: (**Svar c**)

$$z = \frac{1}{-5+j} = \frac{-5-j}{(-5+j)(-5-j)} = \frac{-5-j}{26} = \frac{-5}{26} - j\frac{1}{26} \quad (1)$$

**1d)**  $z = \frac{3+4j}{-12-5j}$ . Vi börjar med polär form. Vi får: (**delsvar**)

$$|z| = \frac{|3+4j|}{|-12-5j|} = \frac{\sqrt{9+16}}{\sqrt{144+25}} = \frac{5}{13}, \text{ (belopp)} \quad (2)$$

$$\arg(z) = \arg(3+4j) - \arg(-12-5j) = \arctan(4/3) - (\pi - \arctan(-5/12)) \approx -2.6\text{rad} \quad (3)$$

$$\approx (3.7 \bmod 2\pi)\text{rad} \text{ (argument)} \quad (4)$$

Vi får alltså  $z = \frac{5}{13}e^{-j2.6}$ . Vi kommer ihåg att vinkelns  $\phi' = \phi + 2\pi n = \phi \bmod 2\pi$ , för godtyckligt heltal  $n$ .

För kartesisk form kan vi antingen göra som i c) eller så kan vi direkt använda Eulers formel. Notera att:  $e^{-j2.6} = \cos 2.6 - j \sin 2.6$ . Vi får:  $z = -0.33 - j0.20$  (**delsvar**).

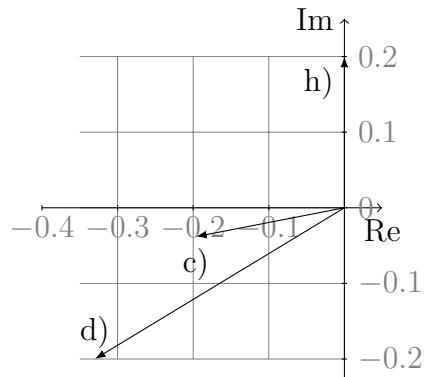
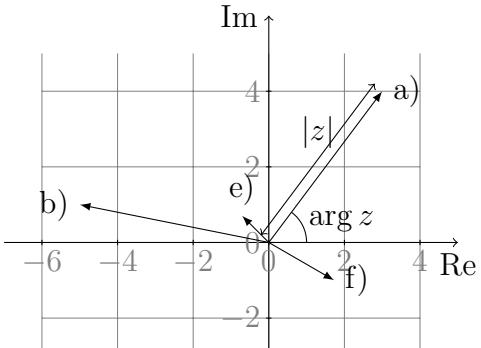
**1e)**  $z = e^{j3\pi/4}$ . Den är på polär form belloppet är 1 och argumentet är  $3\pi/4\text{rad} \approx 135^\circ$ .

Kartesisk form fås genom Eulers formel:  $z = \cos(3\pi/4) + j \sin(3\pi/4) = -\frac{1}{\sqrt{2}} + j\frac{1}{\sqrt{2}} = -0.71 + j0.71$ . (**Svar e**). [rättad]

**1f)** Vi får direkt  $z = 2e^{-j\pi/6}$ . Argument och belopp var givet. Kartesisk form får vi genom Eulers formel:  $z = \sqrt{3} - j$ . (**Svar f**).

**1g)**  $Z = R + j\omega L$ . Är på kartesisk form. Söker polär form. Belopp:  $|Z| = \sqrt{R^2 + (\omega L)^2}$ . Argument:  $R > 0$  vi får  $\arg Z = \arctan(\omega L/R)$ . Ligger i första kvadranten. Skulle kunna se ut som a) ovan. Beroende på hur  $R$  och  $\omega L$  är valda. Polär form blir (**Svar**). (Notera att dimensionen av  $Z, R, \omega L$  är  $\Omega$ .)

$$Z = \sqrt{R^2 + (\omega L)^2} e^{j \arctan(\omega L/R)}$$



**1h)**  $Z = \frac{1}{j\omega C}$ . Notera att  $1/j = -j$  vi får kartesisk form  $-j/(\omega C)$ . Vi vill ha det på polär form. Vi noterar att  $j$  i komplexa talplanet pekar längs positiva imaginära axeln. Dvs vinkeln till reella axeln är  $90^\circ = \pi/2$  rad. Längden är  $|Z| = 1/(\omega C)$ . Vi får den polära formen:  $Z = \frac{1}{\omega C} e^{j\pi/2}$ . Vektorn ligger längs positiva imaginära axeln. Se figuren, längden är vald godtyckligt då  $\omega C$  inte är angiven. (**Svar**). (Notera att dimensionen av  $\omega C$  är  $\Omega^{-1}$ ).

---

**1i)**  $Z = R + j\omega L + \frac{1}{j\omega C}$ . Vi börjar med kartesisk form. Uttrycket är nästan på kartesisk form, vi måste bara ta hand om sista termen. Se 1h). Vi får om vi samlar reella och imaginära delar:

$$Z = R + j(\omega L - \frac{1}{\omega C}). \quad (5)$$

Vi vill nu ha den polära formen. Beloppet är:  $|Z| = \sqrt{R^2 + (\omega L - \frac{1}{\omega C})^2}$ , argumentet blir  $\arg Z = \arctan((\omega L - \frac{1}{\omega C})/R)$ . På polär form blir det: (Kolla dimensionen i de olika delarna!)

$$Z = \sqrt{R^2 + (\omega L - \frac{1}{\omega C})^2} e^{j \arctan(\frac{\omega L - \frac{1}{\omega C}}{R})} \quad (6)$$

Om vi inte vet något om storleken på  $\omega L$  och  $\omega C$  kan vi inte avgöra om den ligger i kvadrant 1 eller kvadrant 4. (**Svar**)

---

**1j)**  $Y = \frac{1}{R + \frac{1}{j\omega C}}$ . (Admitans, dim  $\Omega^{-1}$ ). Kartesisk form (förläng med komplexkonjugatet)  $Y = \frac{R + j\frac{1}{\omega C}}{R^2 + (\frac{1}{\omega C})^2} = \frac{(\omega C)^2 R + j\omega C}{1 + (\omega RC)^2}$ . Polär form vi ser att:

$$|Y| = \frac{1}{|R + \frac{1}{j\omega C}|} = \frac{1}{\sqrt{R^2 + \frac{1}{(\omega C)^2}}}, \arg Y = -\arg(R + \frac{1}{j\omega C}) = \arctan(\frac{1}{\omega CR}) \quad (7)$$

$$\Rightarrow Y = \frac{\omega C}{\sqrt{1 + (\omega CR)^2}} e^{j \arctan(1/(\omega CR))} \quad (8)$$

Denna kommer att ligga i kvadrant 1, och kan likna a). (**Svar**)

---

**1k)**  $Y = \frac{1}{R_1 + R + j\omega L}$ . Kartesisk form om vi förlänger med komplexkonjugatet:  $Y = \frac{R_1 + R_2}{(R_1 + R)^2 + (\omega L)^2} - j\frac{\omega L}{(R_1 + R)^2 + (\omega L)^2}$ . Vi får polär form genom att titta på belopp och argument:(kolla dimensionen!).

$$|Y| = \frac{1}{\sqrt{(R + R_1)^2 + (\omega L)^2}}, \arg Y = -\arg(R + R_1 + j\omega L) = -\arctan(\frac{\omega L}{R + R_1}) \quad (9)$$

$$\Rightarrow Y = \frac{1}{\sqrt{(R + R_1)^2 + (\omega L)^2}} e^{-j \arctan(\frac{\omega L}{R + R_1})}. \quad (10)$$

---

**1l)**  $H = \frac{R + \frac{1}{j\omega C}}{R + j\omega L}$ . (dimensionslöst) Kartesisk form (förläng med komplexkonjugatet):

$$H = \frac{1 + j\omega RC}{j\omega CR - \omega^2 LC} = \frac{(1 + j\omega RC)(-\jmath\omega CR - \omega^2 LC)}{(\omega CR)^2 + (\omega^2 LC)^2} = \frac{(\omega RC)^2 - \omega^2 LC + j(\omega^3 C^2 LR - \omega CR)}{(\omega CR)^2 + (\omega^2 LC)^2} \quad (11)$$

Polär form: (kolla dimensionen!)

$$|H| = \frac{|1 + j\omega RC|}{|j\omega CR - \omega^2 LC|} = \sqrt{\frac{1 + (\omega RC)^2}{(\omega CR)^2 + (\omega^2 LC)^2}}, \quad (12)$$

$$\arg H = \arg(1 + j\omega RC) - \arg(j\omega CR - \omega^2 LC) = \arctan(\omega RC) - (\pi - \arctan \frac{\omega CR}{\omega^2 LC}) \quad (13)$$

$$= \arctan(\omega RC) - \pi + \arctan\left(\frac{R}{\omega L}\right) \Rightarrow \quad (14)$$

$$H = \sqrt{\frac{1 + (\omega RC)^2}{(\omega RC)^2 + (\omega^2 LC)^2}} e^{j(\arctan(\omega CR) - \pi + \arctan(\frac{R}{\omega L}))} \quad (15)$$

Notera att det är svårt att förutspå var denna vektor kommer att peka utan mer info på  $R, C, L$  och  $\omega$ . Man kan visa att beroende på värdena  $\omega CR$  och  $\omega L/R$  kan man placera denna vektor i godtycklig kvadrant.

**2a)**  $u(t) = U_0 \cos(\omega t + \alpha)$ . Vi gör ansatsen  $U(\omega) = A e^{j\beta}$ ,  $A > 0$ . Vi sätter in det i omvandlingsformeln:

$$u(t) = U_0 \cos(\omega t + \alpha) = \operatorname{Re}(U(\omega) e^{j\omega t}) = [\text{ansatsen}] \quad (16)$$

$$= \operatorname{Re}(A e^{j\beta} e^{j\omega t}) = \operatorname{Re}(A e^{j(\omega t + \beta)}) = [\text{Euler}] \quad (17)$$

$$= A \operatorname{Re}(\cos(\omega t + \beta) + j \sin(\omega t + \beta)) = A \cos(\omega t + \beta) \quad (18)$$

Vi identifierar nu vad  $A$  och  $\beta$  är:  $A = U_0$ ,  $\beta = \alpha$ . Dvs vi får  $U(\omega) = U_0 e^{j\alpha}$ .

**2b)**  $i(t) = I_0 \sin(\omega t - \alpha)$ . Genom att använda  $\cos(a - \pi/2) = \cos(a) \cos(\pi/2) + \sin(a) \sin(\pi/2) = \sin(a)$  då  $\cos \pi/2 = 0$  och  $\sin \pi/2 = 0$  kan vi skriva  $i(t) = I_0 \cos(\omega t - \alpha - \pi/2)$ . Nu kan vi göra precis som i a) med ansats etc. Jag repeterar inte det igen. Vi får:  $I(\omega) = I_0 e^{-j(\pi/2 - \alpha)}$ . (**Svar**).

**2c)**  $u(t) = U_0 \cos(\omega t) - U_1 \sin(\omega t)$ . Komplexa spänningar går att summera (se 2b). Dvs vi vet att den första termen är  $U_a(\omega) = U_0$  och den andra är  $U_b(\omega) = -U_1 e^{-j\pi/2}$ . (Prova och sätt in i omvandlingsformeln och se att det stämmer). Vi har därför att  $U(\omega) = U_a + U_b = U_0 - U_1 e^{j\pi/2} = U_0 - U_1 j = \sqrt{U_0^2 + U_1^2} e^{-j \arctan(U_1/U_0)}$ . Då  $U_1 > 0$   $U_0 > 0$ .

d)  $U(\omega) = U_0 e^{j\alpha}$  exact vad vi fick i 2a. Svar  $u(t) = \cos(\omega t + \alpha)$ .

**2e)**  $I(\omega) = -jI_0 e^{j\beta}$  vi börjar med att skriva det på polär form. Vi vet att  $e^{-j\pi/2} = -j$  (prova med Eulers formel, eller rita i Komplexa talplanet). Vi får  $I(\omega) = I_0 e^{j\beta - j\pi/2}$ . In i omvandlingsformeln: (**Svar**)

$$i(t) = \operatorname{Re}(I(\omega) e^{j\omega t}) = I_0 \operatorname{Re}(e^{j(\omega t + \beta - \pi/2)}) = I_0 \operatorname{Re}(\cos(\omega t + \beta - \pi/2) + j \sin(\omega t + \beta - \pi/2)) \quad (19)$$

$$= I_0 \cos(\omega t + \beta - \pi/2). \quad (20)$$

**2f)**  $I(\omega) = \frac{U_0 e^{j\beta}}{R + j\omega L}$ . Notera att 1g) ger nämnaren på polär form. Vi får  $I(\omega) = \frac{U_0}{\sqrt{R^2 + (\omega L)^2}} e^{j\beta - j \arctan(\omega L/R)}$ . Vi får därför genom omvandlingsformeln.

$$i(t) = \operatorname{Re}(I(\omega) e^{j\omega t}) = \frac{U_0}{\sqrt{R^2 + (\omega L)^2}} \cos(\omega t + \beta - \arctan(\omega L/R)) \quad (21)$$

**2g)**  $U(\omega) = U_0 e^{j\beta} + I_0 j\omega L$ . Vi måste först skriva detta på polär form. Euler ger oss  $e^{j\beta} = \cos \beta + j \sin \beta$ . Vi kan därför samla ihop reella och imaginära delar:

$$U(\omega) = U_0 \cos \beta + j(U_0 \sin \beta + I_0 \omega L) = \sqrt{(U_0 \cos \beta)^2 + (U_0 \sin \beta + I_0 \omega L)^2} e^{j \arctan \frac{U_0 \sin \beta + I_0 \omega L}{U_0 \cos \beta}} \quad (22)$$

under förutsättning att  $\cos \beta > 0$  annars får man kompensera för negativ realdel som i 1b). Nu kan vi omvandla den till tidsform:(**Svar**)

$$u(t) = \operatorname{Re}(U(\omega)e^{j\omega t}) = \sqrt{(U_0 \cos \beta)^2 + (U_0 \sin \beta + I_0 \omega L)^2} \cos(\omega t + \arctan \frac{U_0 \sin \beta + I_0 \omega L}{U_0 \cos \beta}) \quad (23)$$

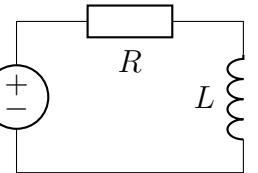
**2h)**  $I_0 = 3e^{-2}(1+j)$ . Notera att 3 och  $e^{-2}$  är reella tal. Vi har  $1+j = \sqrt{2}e^{j\pi/4}$ . Vi får alltså:(**Svar**)

$$i(t) = \operatorname{Re}(I_0 e^{j\omega t}) 3e^{-2} \cos(\omega t + \pi/4). \quad (24)$$

Notera att man måste vara försiktig så man inte av misstag får med  $e^{-2}$  på fel ställe. Detta är ett positivt tal :). Det är också därför man får problem på tentan om man glömmer  $j$  i exponenten.

**3a)** Vi gör vår ansats  $U(\omega) = Be^{j\alpha}$ . In i omvandlingsformeln:

$$u(t) = A \cos(\omega t + \frac{\pi}{6}) = \operatorname{Re}(U(\omega)e^{j\omega t}) = [\text{ansats}] = \operatorname{Re}(Be^{j\beta+j\omega t}) = B \cos(\omega t + \beta) \quad (25)$$



Vi identifierar  $B = A$ ,  $\beta = \pi/6$  och får:  $U(\omega) = Ae^{j\pi/6}$ .

**3b)** Impedansen för  $R$  är  $Z_R = R$ . Impedansen för spolen är  $Z_L = j\omega L$ . Den totala impedansen är  $Z = Z_R + Z_L = R + j\omega L$ .

**3c)** Den komplexa strömmen är

$$I = \frac{U}{Z} = A e^{j\pi/6} \frac{1}{R + j\omega L}. \quad (26)$$

**3d)** Absolutbeloppet:

$$|I| = |A| \underbrace{|e^{j\pi/6}|}_{=1} \left| \frac{1}{R + j\omega L} \right| \quad (27)$$

Vi får att belloppet av strömmen är:

$$|I| = \frac{|A|}{\sqrt{R^2 + (\omega L)^2}} \quad (28)$$

Fasen: För att kunna bestämma fasen måste vi omvandla  $1/(R + j\omega L)$  till polär form. Vi erindrar oss att om  $a + jb = z = |z|e^{j\theta}$  så är  $z^{-1} = |z|^{-1}e^{-j\theta}$ , där  $\tan \theta = b/a$  om  $a > 0$ . Därför är det tillräckligt att bestämma fasen av  $R + j\omega L$ . Den är  $\arg(R + j\omega L) = \arctan(\omega L/R)$ . Vi får nu

$$\arg(I) = \arg A + \arg e^{j\pi/6} - \arg(R + j\omega L) = \arg A + \frac{\pi}{6} - \arctan(\frac{\omega L}{R}) \quad (29)$$

Amplituden  $A$  till vår cos-funktion är ett reellt tal. Om  $A > 0$  är  $\arg A = 0$  men om  $A < 0$  så är  $\arg A = \pi$ . Antag här att  $A > 0$ . Svar:  $\arg(I) = \pi/6 - \arctan(\omega L/R)$ .

**3e)** Strömmen i tidsdomän blir enkel nu när vi vet både amplitud och fas: Vi har i föregående uppgift räknat ut att

$$I(\omega) = \frac{|A|}{\sqrt{R^2 + (\omega L)^2}} e^{j(\pi/6 - \arctan(\omega L/R))} \quad (30)$$

Vi får strömmen i tidsdomän genom omvandlingsformeln

$$i(t) = \operatorname{Re}(I(\omega)e^{j\omega t}) = \frac{|A|}{\sqrt{R^2 + (\omega L)^2}} \cos(\omega t + \pi/6 - \arctan(\omega L/R)) \quad (31)$$

**3f)** Notera att vi har två värdesiffror. Vi räknar med 3 och avrundar i svaret. Vi börjar med att bestämma  $\omega = 2\pi f = 314$  rad/s. Vi får  $\omega L = 345\Omega$ . Vilket ger att

$$|I| = \frac{A}{\sqrt{R^2 + (\omega L)^2}} = 2.63 \cdot 10^3 \approx 2.6 \text{ mA} \quad (32)$$

och

$$\beta = \arctan \frac{\omega L}{R} = 0.605 \text{ rad} \approx 35^\circ \quad (33)$$

Vi får att  $\alpha = \pi/6 - \arctan(\omega L/R) \approx -0.0814 \text{ rad} \approx -4.7^\circ$ . differensen  $\beta = \arctan(\omega L/R)$  blir som ovan. I figuren har jag också markerat att de respektive beloppen med punktade dubbel-pilar. Notera att jag har skalat strömmen med en faktor 1000.

**3g** Vi ritar spänning och ström i samma diagram. Det är lämpligt att skala axlarna med  $\pi$  som i figuren. Vi har markerat amplituden för respektive kurva. Samt absolut fas och fasskillnad mellan kurvorna. Precis som i det komplexa diagrammet har jag skalat strömmen med en faktor 1000.

**4)** Vi söker en Norton två-pol  $(I_N, Z_i)$ . Vi har inga beroende källor, så vi kan bestämma den inre impedansen genom att nollställa källorna. Se figur 1 sträcker och drar man lite i figuren ser vi den blir fig 2 och  $Z_i = ([R_1/(1/(j\omega C))k + j\omega L]/R_2)$  dvs: **(delsvar)**

fig 1

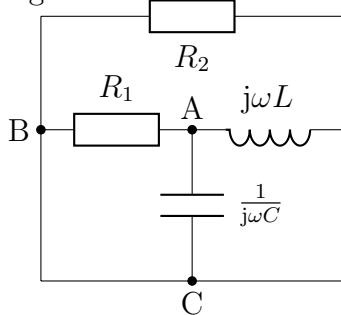


fig 2

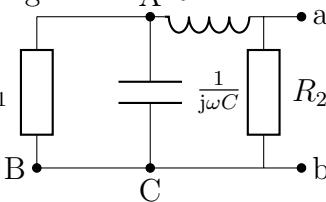
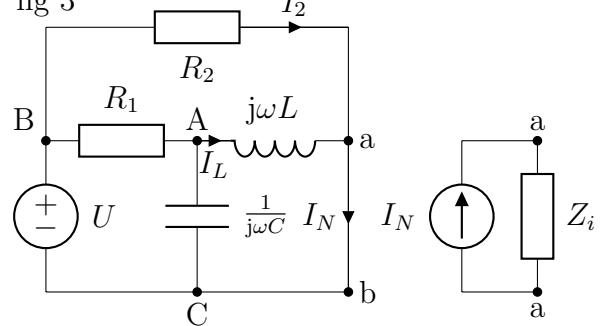


fig 3



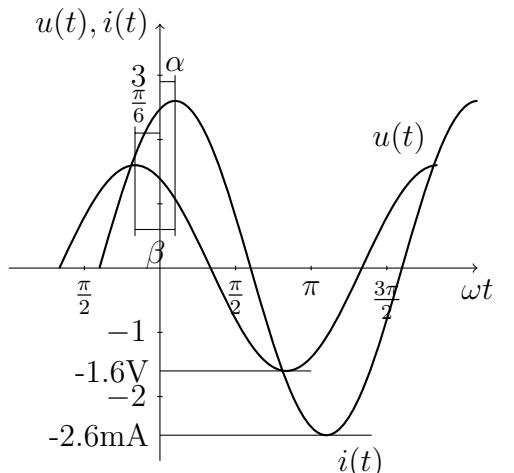
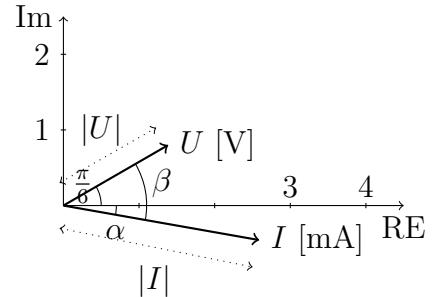
$$Z_i = \frac{\left( \frac{R_1}{1+j\omega CR_1} + j\omega L \right) R_2}{\frac{R_1}{1+j\omega CR_1} + j\omega L + R_2} = \frac{(R_1 + (j\omega L(1 + j\omega CR_1))R_2}{R_1 + (1 + j\omega CR_1)(R_2 + j\omega L)} \quad (34)$$

Dim koll: vi noterar att  $[\omega L] = \Omega$ ,  $[\omega C] = \Omega^{-1}$ ,  $[R] = \Omega$  (**delsvar**)

$$[Z_i] = \Omega = \frac{(\Omega + \Omega(1 + \Omega\Omega^{-1}))\Omega}{\Omega + (1 + \Omega^{-1}\Omega)(\Omega + \Omega)} = \frac{\Omega^2}{\Omega} = \Omega \quad (35)$$

Höger och vänster led har samma dimension. För att bestämma  $I_N$  gör vi nodanalys. Notera i fig 3 att a,b,C är en och samma nod. Vilken vi väljer till referens nod. Vi har två ytterligare noder A, B. Potentialen i A är  $U$  då  $V_C = 0$ . Vi har en okänd potential  $V_A$ . Om vi vet  $V_A$  kan vi räkna ut strömmen  $I_L$ ,  $I_2$  känner vi eftersom  $V_B = U$  och  $V_C = 0$  är kända. Vi får att KCL i a ger  $I_N$ . Vi får

$$\frac{V_A - U}{R_1} + \frac{V_A}{j\omega L} + V_A j\omega C = 0 \Rightarrow V_A = U \frac{j\omega L}{R_1 + j\omega L - R_1 \omega^2 LC} \quad (36)$$



Vi får Norton ekvivalenten i figuren längst till höger med (**delsvar**)

$$I_N = \frac{U}{R_2} + \frac{V_a}{j\omega L} = U\left(\frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_2 - \omega^2 L C R_1 + j\omega L}\right) \quad (37)$$