





# Elementy i układy elektroniczne (UKEL)

Prowadzenie: dr inż. Daniel Gryglewski pok.549 i 533

Daniel.Gryglewski@pw.edu.pl lub D.Gryglewski@ire.pw.edu.pl







# Pobudzenie sygnałem sinusoidalnie zmiennym

Przebieg sinusoidalny o dowolnej fazie początkowej  $\varphi_0$  można przedstawić jako kombinację funkcji  $sin(\omega t)$  i  $cos(\omega t)$ :

$$a(t) = A_m \cos(\omega t + \varphi_0) = A_c \cos(\omega t) + A_s \sin(\omega t)$$

$$gdzie: A_m = \sqrt{A_c^2 + A_s^2}$$
,  $\varphi_0 = -arctg(A_s/A_c)$  dla  $A_c \ge 0$  i  $\varphi_0 = \pi - arctg(A_s/A_c)$  dla  $A_c < 0$ 

lub: 
$$A_c = A_m \cos(\varphi_0)$$
,  $A_s = A_m \sin(-\varphi_0)$ 

Dla uproszczenia obliczeń przebieg sinusoidalny warto przedstawić w postaci odpowiednika w postaci zespolonej: amplituda

Postać rzeczywista:

Postać zespolona:

zespolona

-> wskaz !!!

$$a(t)=A_m\cos(\omega t + \varphi_0)$$



$$\overline{a(t)} = A_m e^{j(\omega t + \varphi_0)} = A_m e^{j\varphi_0} \cdot e^{j\omega t} = A_m \cdot \cos(\omega t + \varphi_0) + j \cdot A_m \cdot \sin(\omega t + \varphi_0)$$

Reguła przejścia:

$$A(t) = Re(\overline{A(t)})$$

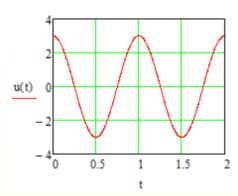




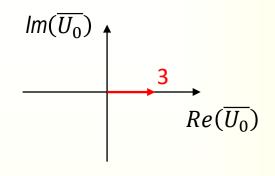
## Pobudzenie sygnałem sinusoidalnie zmiennym

#### Przykłady:

u(t) = 3 cos ( $\omega$ t) -> postać zespolona: 3  $e^{j(\omega t + 0)}$  -> amplituda zespolona:  $\overline{U_0}$  = 3  $e^{j0}$  = 3

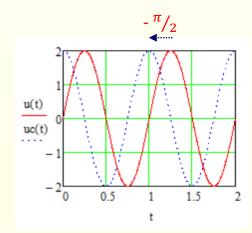


Wykres wskazowy:

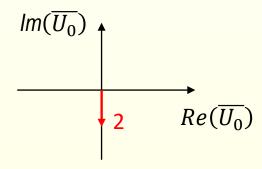


u(t) = 2 sin (
$$\omega$$
t) = 2 cos( $\omega$ t -  $\frac{\pi}{2}$ ) -> postać zespolona: 2 e<sup>j( $\omega$ t- $\frac{\pi}{2}$ )</sup>

-> amplituda zespolona: 2  $e^{-j\pi/2} = -2j$ 



Wykres wskazowy:

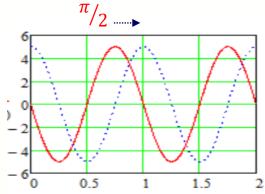






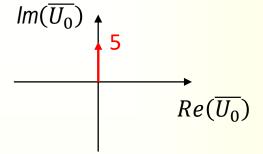
### Pobudzenie sygnałem sinusoidalnie zmiennym- > przykłady cd:

•  $u(t) = -5 \sin(\omega t) = 5 \cos(\omega t + \frac{\pi}{2}) \rightarrow \text{postać zespolona}$ :  $5 e^{j(\omega t + \frac{\pi}{2})}$ 



-> amplituda zespolona:  $5 e^{j\pi/2} = 5j$ 

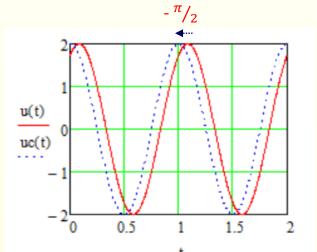
Wykres wskazowy:



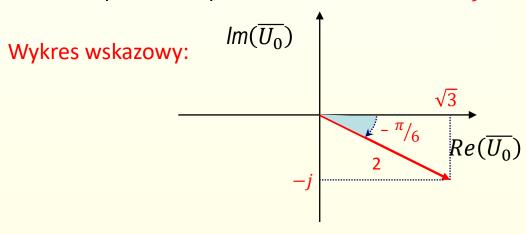
• 
$$u(t) = \sqrt{3} \cos(\omega t) + 1 \sin(\omega t) -> postać zespolona: = \sqrt{3} e^{j(\omega t + 0)} + e^{j(\omega t - \frac{\pi}{2})}$$

-> amplituda zespolona:  $\sqrt{3} - j = 2 e^{j(-\pi/6)}$ 

lub u(t) =  $2 \cos(\omega t - \frac{\pi}{6})$  -> postać zespolona:  $2 e^{j(\omega t - \frac{\pi}{6})}$ 



-> amplituda zespolona:  $2 e^{j(-\pi/6)} = \sqrt{3} - j$ 







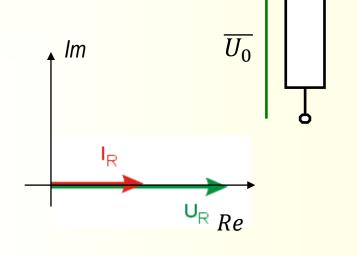
# Opornik - Pobudzenie sygnałem sinusoidalnie zmiennym

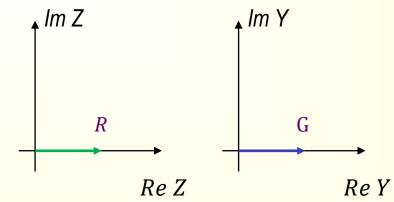
Zależność między napięciem a prądem wynika z klasycznego prawa Ohma

$$u(t)=R~i(t)$$
  $\overline{U_0}=R\overline{I_0}$  Impedancja [  $\Omega$  ]  $Z=\frac{\overline{U_0}}{\overline{I_0}}=R$ 

Admitancja [S] 
$$Y = \frac{\overline{I_0}}{\overline{U_0}} = \frac{1}{Z} = \frac{1}{R} = G$$

Jak łatwo zauważyć – prąd i napięcie są "w fazie" (faza początkowa prądu i napięcia jest taka sama)



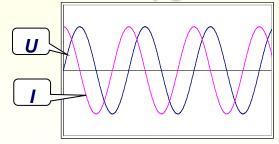






# Kondensator - Pobudzenie sygnałem sinusoidalnie zmiennym

Prąd wyprzedza napięcie o 90°.



$$i = C \cdot \frac{du}{dt} \qquad \Box$$

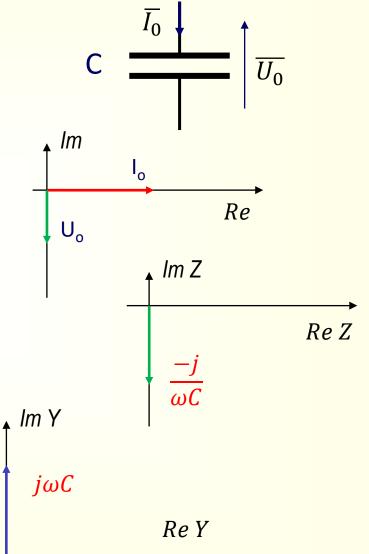
$$\overline{I_0} = C \cdot j\omega \overline{U_0}$$

$$Z = \frac{\overline{U_0}}{\overline{I_0}} = \frac{1}{j\omega C} = \frac{-j}{\omega C} = jX$$

$$Im(Z) = X = \frac{-1}{\omega C}$$

Admitancja [S] 
$$Y = \frac{\overline{I_0}}{\overline{U_0}} = \frac{1}{Z} = j\omega C = jB$$

Susceptancja [S] 
$$Im(Y) = B = \omega C$$





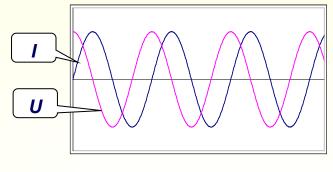
D. Gryglewski





# Indukcyjność - Pobudzenie sygnałem sinusoidalnie zmiennym

Napięcie wyprzedza prad o 90°.



$$u = L \cdot \frac{di}{dt}$$



$$\overline{U_0} = L \cdot j\omega \overline{I_0}$$

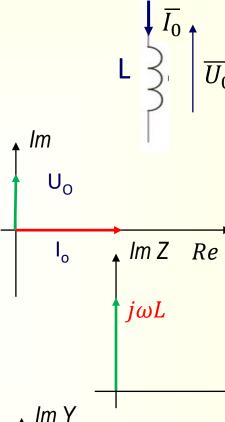
Impedancja [ 
$$\Omega$$
 ]  $Z=rac{\overline{U_0}}{\overline{I_0}}=j\omega L=jX$ 

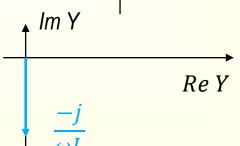
Reaktancja [
$$\Omega$$
]

$$Im(Z) = X = \omega L$$

Admitancja [S] 
$$Y = \frac{\overline{I_0}}{\overline{U_0}} = \frac{1}{Z} = \frac{1}{j\omega L} = \frac{-j}{\omega L} = jB$$

Susceptancja [S] 
$$Im(Y) = B = \frac{-1}{\overline{\omega L}}$$





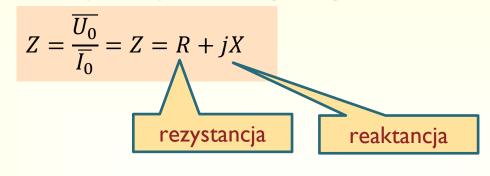
Re Z

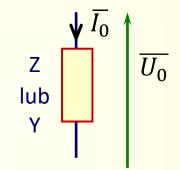




## Impedancja / Admitancja dwójników zespolonych







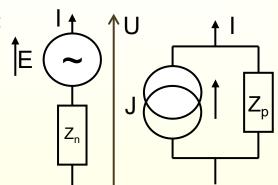
Admitancja:

$$Y = \frac{I_0}{\overline{U_0}} = \frac{1}{Z} = G + jB$$

konduktancja

susceptancja (konduktancja bierna)

**Źródła rzeczywiste** (ze stratami):



$$Z_p = Z_n = Z_w$$
$$E = JZ_w$$

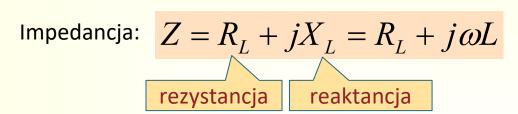
$$E = JZ_{n}$$

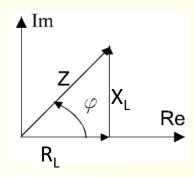




### Impedancja dwójników zespolonych (cz. 2)

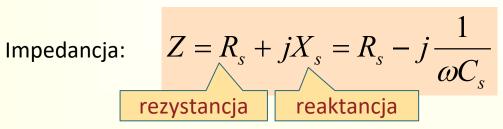
Cewka rzeczywista (ze stratami):



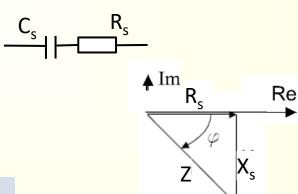


### Kondensator rzeczywisty (ze stratami):

Admitancja: 
$$Y = G_p + jB_p = G_p + j\omega C_p$$
 konduktancja susceptancja



Uwaga:  $C_s \neq C_p$   $R_s \neq 1/G_p$ 







## Impedancja dwójników zespolonych (cz. 3)

W metodzie zespolonych amplitud w dalszym ciągu należy używać praw Kirchoffa do analizy obwodów.

Oprócz prawa Ohma opisującego rezystor, mamy do dyspozycji również wzory na impedancje (reaktancje) cewki i kondensatora.

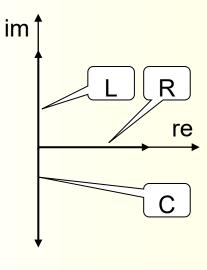
Impedancja i admitancja przy połączeniu:

$$Z_{zast} = Z_1 + Z_2 + \dots + Z_N = \sum_{i=1}^{N} Z_i$$

i równoległym

$$Y_{zast} = Y_1 + Y_2 + ... + Y_N = \sum_{i=1}^{N} Y_i$$

pamiętamy, że są to liczby zespolone.



Uwaga! Metoda zespolonych amplitud pozwala opisać obwód dla jednej, konkretnie wybranej częstotliwości.





# Impedancja dwójników zespolonych (cz. 4)

#### Założenia:

$$Z_k = R_k + jX_k = |Z_k|e^{j\varphi_{zk}}$$
 gdzie:  $|Z_k| = \sqrt{R_k^2 + X_k^2}$ 

$$\left|Z_{k}\right| = \sqrt{R_{k}^{2} + X_{k}^{2}}$$

$$dla R_k > 0 \quad \varphi_{zk} = arctg\left(\frac{X_k}{R_k}\right)$$

$$Y_k = G_k + jB_k = |Y_k|e^{j\varphi_{Yk}}$$
 gdzie:  $|Y_k| = \sqrt{G_k^2 + B_k^2}$ 

gdzie: 
$$|Y_k| =$$

$$\left| Y_k \right| = \sqrt{G_k^2 + B_k^2}$$

$$dla G_k > 0 \quad \varphi_{Yk} = arctg\left(\frac{B_k}{G_k}\right)$$

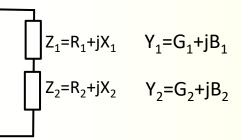
### Postać kanoniczna (algebraiczna)

Postać wykładnicza

Przy połączeniu szeregowym 2 elementów:

$$Z_{zast} = Z_1 + Z_2 = (R_1 + R_2) + j(X_1 + X_2)$$





Przy połączeniu równoległym 2 elementów:

$$Y_{zast} = Y_1 + Y_2 = (G_1 + G_2) + j(B_1 + B_2)$$

$$Y_1 = G_1 + jB_1$$
 $Z_1 = R_1 + jX_1$ 
 $Y_2 = G_2 + jB_2$ 
 $Z_2 = R_2 + jX_2$ 

$$Z_{zast} = \frac{Z_1 Z_2}{Z_1 + Z_2} = \frac{\left(R_1 + jX_1\right)\left(R_2 + jX_2\right)}{\left(R_1 + R_2\right) + j\left(X_1 + X_2\right)} = \frac{\left(R_1^2 R_2 + R_2^2 R_1 + X_1^2 R_2 + X_2^2 R_1\right) + j\left(X_1^2 X_2 + X_2^2 X_1 + R_1^2 X_2 + R_2^2 X_1\right)}{\left(R_1 + R_2\right)^2 + \left(X_1 + X_2\right)^2}$$









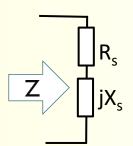
## Impedancja dwójników zespolonych (cz. 5)

#### **ZAMIANA UKŁADU**

#### **SZEREGOWY**



#### **RÓWNOLEGŁY**

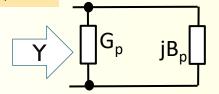


$$Z = R_s + jX_s = |Z|e^{j\varphi_z}$$

$$Z = R_s + jX_s = |Z|e^{j\varphi_z} \qquad Y = G_p + jB_p = |Y|e^{j\varphi_Y}$$

$$Z = \frac{1}{Y} \qquad Y = \frac{1}{Z}$$

$$Z = \frac{1}{Y} \qquad Y = \frac{1}{Z}$$



$$R_s + jX_s = \frac{1}{G_p + jB_p} = \frac{G_p - jB_p}{G_p^2 + B_p^2}$$

$$R_{s} + jX_{s} = \frac{1}{G_{p} + jB_{p}} = \frac{G_{p} - jB_{p}}{G_{p}^{2} + B_{p}^{2}} \qquad G_{p} + jB_{p} = \frac{1}{R_{s} + jX_{s}} = \frac{R_{s} - jX_{s}}{R_{s}^{2} + X_{s}^{2}}$$

czasem łatwiej liczyć tak:

$$|Z| = \frac{1}{|Y|} \quad i \quad \varphi_Z = -\varphi_Y$$

$$|Z| = \frac{1}{|Y|}$$
  $i$   $\varphi_Z = -\varphi_Y$   $|Y| = \frac{1}{|Z|}$   $i$   $\varphi_Y = -\varphi_Z$