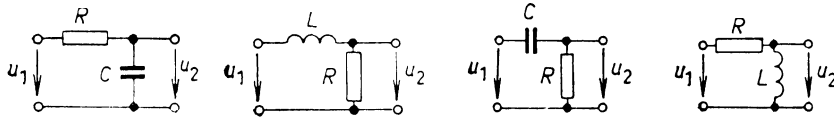


Komplexní lineární dvojbrany

Komplexní lineární dvojbran vznikne uspořádáním odporové a reaktanční součástky tak, že zapojení má dvojici vstupních a dvojici výstupních svorek.



Obr. 1. Komplexní lineární dvojbrany – integrační články RC a RL a derivační články RC a RL

Postup při vyšetřování přenosových vlastností těchto obvodů budeme nyní demonstrovat na *integračním článku*. Charakteristickou veličinou je *napěťový přenos článku*. Pro článek RC je

$$A = \frac{u_2}{u_1} = \frac{\frac{1}{j\omega C}}{R + \frac{1}{j\omega C}} = \frac{\frac{1}{j\omega C}}{\frac{1 + j\omega RC}{j\omega C}} = \frac{1}{1 + j\omega RC}$$

a pro článek RL

$$A = \frac{u_2}{u_1} = \frac{R}{R + j\omega L} = \frac{1}{1 + j\omega \frac{L}{R}}$$

Jak výraz RC , tak $\frac{L}{R}$ mají rozměr času a nazývají se *časovou konstantou obvodu* τ . Pomocí této konstanty definujeme *mezní kmitočet obvodu*

$$\omega_m = \frac{1}{\tau} \Rightarrow \tau = \frac{1}{\omega_m} \Rightarrow f_m = \frac{1}{2\pi RC}$$

Dosadíme tedy za RC a $\frac{L}{R}$ výraz $\frac{1}{\omega_m}$

$$A = \frac{1}{1 + j\frac{\omega}{\omega_m}} = \frac{1}{1 + j\frac{f}{f_m}} \text{ a tedy } A = \frac{1}{1 + j\frac{f}{f_m}} \frac{1 - j\frac{f}{f_m}}{1 - j\frac{f}{f_m}} = \frac{1 - j\frac{f}{f_m}}{1 + \left(\frac{f}{f_m}\right)^2}$$

což platí jak pro integrační článek RC, tak RL

Nyní vyjádříme absolutní hodnotu přenosu

$$|A| = \frac{1}{\sqrt{1 + \left(\frac{f}{f_m}\right)^2}}$$

A samozřejmě absolutní hodnotu přenosu v poměrných jednotkách (dB)

$$a = 20 \cdot \log \frac{1}{\sqrt{1 + \left(\frac{f}{f_m}\right)^2}}$$

Použitím vět o logaritmování získáme

$$a = 20 \cdot \log \left[1 + \left(\frac{f}{f_m}\right)^2 \right]^{-\frac{1}{2}} = -\frac{1}{2} 20 \cdot \log \left[1 + \left(\frac{f}{f_m}\right)^2 \right] = -10 \cdot \log \left[1 + \left(\frac{f}{f_m}\right)^2 \right]$$

Provedme nyní rozbor pro oblast nízkých kmitočtů a vysokých kmitočtů.

Pro oblast nízkých kmitočtů, kdy $\frac{f}{f_m} \ll 1$, jej oproti jedničce zanedbáme a dostáváme

$$a = -10 \cdot \log 1 = 0 \quad \left(\text{to je rovnice asymptoty pro } \frac{f}{f_m} \rightarrow -\infty\right)$$

pro oblast vysokých kmitočtů, kdy $\frac{f}{f_m} \gg 1$, zanedbáme jedničku a dostáváme

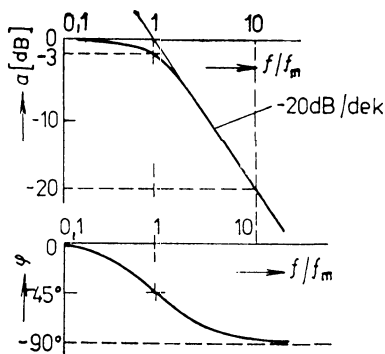
$$a = -10 \cdot \log \left(\frac{f}{f_m}\right)^2 = -20 \cdot \log \frac{f}{f_m} \quad \left(\text{to je rovnice asymptoty pro } \frac{f}{f_m} \rightarrow \infty\right)$$

Asymptota pro má sklon -20 dB/dek.

V praxi se někdy skutečná charakteristika takového dvojbranu nahradí pouze jejími asymptotami, největší chyba takového nahrazení je pak při $\frac{f}{f_m} = 1$ a jsou to 3 dB.

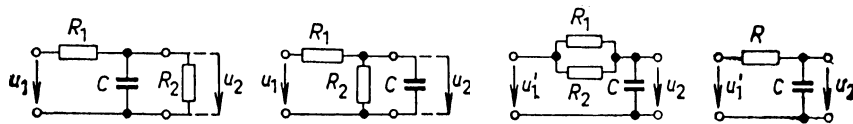
Fázový posuv φ

$$\varphi = \arctg \frac{\Im(A)}{\Re(A)} = \arctg \frac{-\frac{f}{f_m}}{1 + \left(\frac{f}{f_m}\right)^2} = \arctg -\frac{f}{f_m} = -\arctg \frac{f}{f_m}$$



Obr. 2. Kmitočtové charakteristiky integračního článku RC a RL

Doposud jsme uvažovali články nezatížené, což však v praxi v mnoha případech nelze zajistit, častěji se setkáme s články zatíženými. Postup při vyšetřování přenosových vlastností zatíženého komplexního dvojbranu budeme demonstrovat na integračním článku zatíženém odporem.



Obr. 3. Integrační článek zatížený odporem a jeho transformace pomocí Theveninovy poučky

Jak je vyznačeno na obr. 3 transformujeme tento obvod podle Theveninovy poučky. Platí

$$u'_1 = u_1 \frac{R_2}{R_1 + R_2} \text{ a } R = \frac{R_1 R_2}{R_1 + R_2}$$

pro zjednodušení zavedeme

$$m = \frac{R_2}{R_1 + R_2}$$

pak

$$u'_1 = m u_1 \Rightarrow u_1 = \frac{u'_1}{m} \text{ a } R = m R_1$$

Vyjádříme tedy přenos

$$A = \frac{u_2}{u_1} = \frac{u_2}{\frac{u'_1}{m}} = m \frac{u_2}{u'_1} = m \frac{\frac{1}{j\omega C}}{R + \frac{1}{j\omega C}} = m \frac{\frac{1}{j\omega C}}{\frac{1 + j\omega RC}{j\omega C}} = m \frac{1}{1 + j\omega\tau} = m \frac{1}{1 + j \frac{f}{f_m}}$$

Využitím znalostí o absolutní hodnotě podílu a absolutní hodnotě komplexního čísla zjistíme absolutní hodnotu přenosu

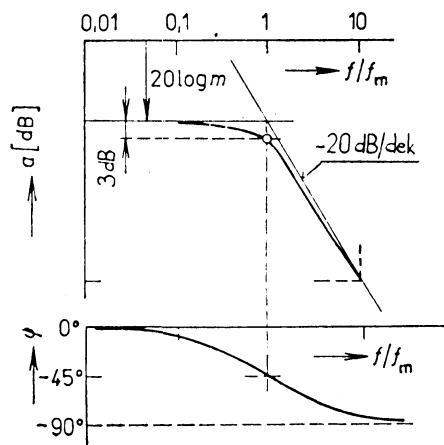
$$|A| = m \frac{1}{\sqrt{1 + \left(\frac{f}{f_m}\right)^2}}$$

Vyjádříme absolutní hodnotu přenosu v poměrných jednotkách – decibelech

$$a = 20 \cdot \log m - 10 \cdot \log \left[1 + \left(\frac{f}{f_m}\right)^2 \right]$$

Fázový posuv

$$\varphi = \operatorname{arctg} \frac{\Im(A)}{\Re(A)} = \operatorname{arctg} \frac{-m \frac{f}{f_m}}{m \frac{1}{1 + \left(\frac{f}{f_m}\right)^2}} = \operatorname{arctg} \frac{-m \frac{f}{f_m}}{m} = -\operatorname{arctg} \frac{f}{f_m}$$



Obr. 4. Kmitočtové charakteristiky integračního članku zatíženého odporem

Vidíme, že připojením zatěžovacího (tlumícího) odporu dojde k posunutí výchozí úrovně útlumové charakteristiky směrem dolů o hodnotu $20 \cdot \log m$. Směr asymptot ani tvar fázové charakteristiky se nezmění.

Použitá literatura

- [MF81] *Maňátko, J. – Foitová, E.:* Elektronika pro 3. ročník SPŠ elektrotechnických. SNTL, Praha, 1981.