

Wykład 6

Szereg Fouriera c d.

Poszukajmy obecnie postać szeregu dla funkcji przedstawionej na rysunku „a”. Zauważmy, że funkcja tam przedstawiona jest pozbawiona wartości średniej i jest funkcją nieparzystą. Zatem $a_0 \equiv 0$, a w szeregu będą występowały jedynie funkcje typu sinus.

$$a_k = \frac{1}{\pi} \left[\int_0^{\pi} A \sin(kx) dx - \int_{\pi}^{2\pi} A \sin(kx) dx \right] = \frac{A}{\pi k} \left[\cos(kx) \Big|_0^{\pi} - \cos(kx) \Big|_{\pi}^{2\pi} \right].$$

Zauważmy, że $\cos(k0) - \cos(k\pi) = 2 \sin\left(k \frac{\pi}{2}\right) \sin\left(k \frac{\pi}{2}\right) = 2 \sin^2\left(k \frac{\pi}{2}\right)$ i analogicznie $\cos(2k\pi) - \cos(k\pi) = 2 \sin\left(k \frac{\pi}{2}\right) \sin\left(k \frac{\pi}{2}\right) = 2 \sin^2\left(k \frac{\pi}{2}\right)$.

Poszukiwany szereg ma zatem postać:

$$f(x) = \frac{4A}{\pi} \sum_{k=1}^{\infty} \frac{\sin^2\left(k \frac{\pi}{2}\right) \sin(kx)}{k} = \frac{4A}{\pi} \sum_{n=1}^{\infty} \frac{\sin[(2n-1)x]}{2n-1}.$$

Rozwińmy w szereg Fouriera funkcje przedstawioną na rysunku „b”. Tutaj podobnie jak poprzednio, funkcja jest pozbawiona wartości średniej i jest nieparzysta, zatem:

$$a_k = \frac{1}{\pi} \left[\int_{-\frac{\pi}{2}}^{\frac{\pi}{2}} \frac{2A}{\pi} x \sin(kx) dx + \int_{\frac{\pi}{2}}^{\frac{3\pi}{2}} \frac{2A}{\pi} (\pi - x) \sin(kx) dx \right].$$

Rozważmy każdą z całek osobno:

$$\int_{-\frac{\pi}{2}}^{\frac{\pi}{2}} x \sin(kx) dx = \frac{x}{k} \cos(kx) \Big|_{-\frac{\pi}{2}}^{\frac{\pi}{2}} + \frac{1}{k^2} \sin(kx) \Big|_{-\frac{\pi}{2}}^{\frac{\pi}{2}} = \frac{2}{k^2} \sin\left(k \frac{\pi}{2}\right);$$

$$\int_{\frac{\pi}{2}}^{\frac{3\pi}{2}} (\pi - x) \sin(kx) dx = \frac{\pi}{k} \cos(kx) \Big|_{\frac{\pi}{2}}^{\frac{3\pi}{2}} + \frac{x}{k} \cos(kx) \Big|_{\frac{\pi}{2}}^{\frac{3\pi}{2}} - \frac{1}{k^2} \sin(kx) \Big|_{\frac{\pi}{2}}^{\frac{3\pi}{2}} = \frac{2}{k^2} \sin\left(k \frac{\pi}{2}\right).$$

Teraz możemy napisać:

$$a_k = \frac{8A}{\pi^2 k^2} \sin\left(k \frac{\pi}{2}\right).$$

Szereg Fouriera dla funkcji z rysunku „b” przyjmie postać:

$$f(x) = \frac{4A}{\pi^2} \sum_{k=1}^{\infty} \frac{\sin\left(k\frac{\pi}{2}\right)}{k^2} \sin(kx) = -\frac{4A}{\pi^2} \sum_{n=1}^{\infty} \frac{(-1)^n}{(2n-1)^2} \sin[(2n-1)x].$$

Poszukajmy jeszcze szereg Fouriera dla funkcji z rysunku „c”. W tym przypadku funkcja jest parzysta, zatem w szeregu będą występowały jedynie funkcje kosinusoidalne.

$$a_0 = \frac{2}{\pi} \int_0^{\pi} A \sin(x) dx = \frac{2A}{\pi} \cos(x) \Big|_0^{\pi} = \frac{4A}{\pi}.$$

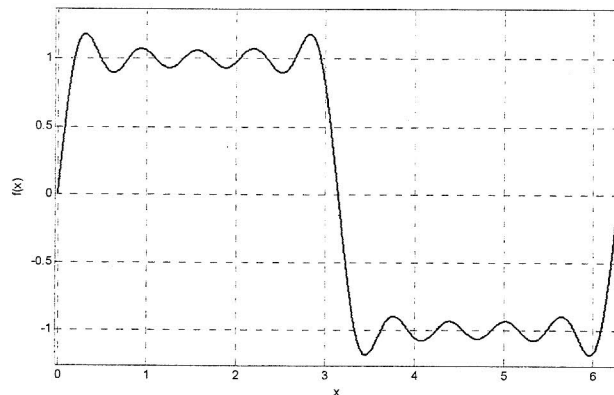
$$b_k = \frac{2}{\pi} \int_0^{\pi} A \sin(x) \cos(kx) dx = \frac{A}{\pi} \int_0^{\pi} \{\sin[(k+1)x] - \sin[(k-1)x]\} dx =$$

$$= \frac{A}{\pi} \left\{ \frac{\cos[(k+1)x]}{k+1} \Big|_0^{\pi} - \frac{\cos[(k-1)x]}{k-1} \Big|_0^{\pi} \right\} = -\frac{4A \cos^2\left(k\frac{\pi}{2}\right)}{\pi(k^2-1)} = -\frac{4A}{\pi(4n^2-1)}.$$

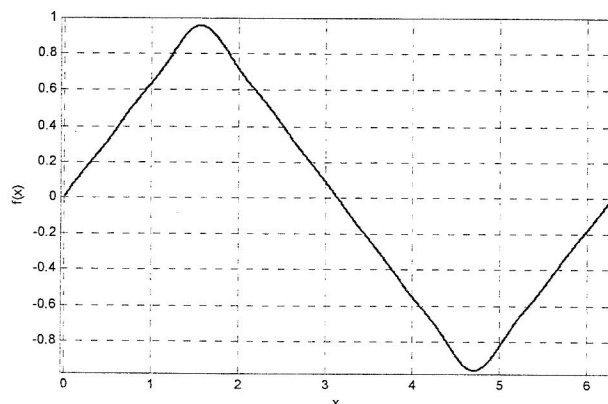
Ostatecznie poszukiwany szereg ma postać:

$$f(x) = \frac{2A}{\pi} - \frac{4A}{\pi} \sum_{n=1}^{\infty} \frac{\cos(2nx)}{4n^2-1}.$$

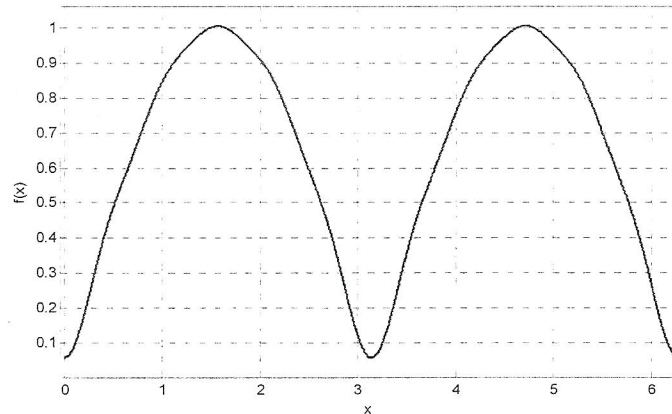
Obecnie zobaczymy, jak szereg Fouriera odzwierciedla rzeczywisty kształt funkcji.



Przebieg aproksymacji funkcji z rysunku „a” przy uwzględnieniu pięciu wyrazów szeregu Fouriera.



Przebieg aproksymacji funkcji z rysunku „b” przy uwzględnieniu pięciu wyrazów szeregu Fouriera.



Przebieg aproksymacji funkcji z rysunku „c” przy uwzględnieniu pięciu wyrazów szeregu Fouriera.

Moc czynna przebiegów okresowych, przemiennych

Jak o tym była mowa wcześniej, moc czynna określamy jako średnią wartość funkcji mocy, czyli:

$$P = \frac{1}{T} \int_0^T u(t)i(t) dt$$

Założmy, że funkcje okresowe napięcia i prądu są wyrażone za pomocą szeregów Fouriera:

$$u(t) = \sum_{k=1}^{\infty} U_k \cos(k\omega t), \quad i(t) = \sum_{r=1}^{\infty} I_r \cos[(r\omega t + \varphi_r)]$$

to moc czynną zapiszemy:

$$\begin{aligned} P &= \frac{1}{T} \int_0^T \sum_{k=1}^{\infty} \sum_{r=1}^{\infty} U_k I_r \cos(k\omega t) \cos[(r\omega t + \varphi_r)] dt = \\ &= \frac{1}{2T} \int_0^T \sum_{k=1}^{\infty} \sum_{r=1}^{\infty} U_k I_r \{ \cos[(k-r)\omega t - \varphi_r] + \cos[(r+k)\omega t + \varphi_r] \} dt \end{aligned}$$

Zauważmy, że tylko dla $k=r$ całka ta przyjmuje wartości niezerowe, zatem:

$$P = \frac{1}{2} \sum_{r=1}^{\infty} U_r I_r \cos(\varphi_r).$$

Rozważmy jeszcze wartość mocy cieplnej wydzielającej się na rezystancji, przez którą przepływa odkształcony prąd przemienny. Niech $i(t) = \sum_{r=1}^{\infty} I_r \cos(r\omega t)$, to poszukiwana moc wyrazi się relacją:

$$P = \frac{1}{T} \int_0^T R i^2(t) dt = \frac{R}{T} \int_0^T \left[\sum_{r=1}^{\infty} I_r \cos(\omega t) \right]^2 dt$$

Powyższą relację możemy zapisać:

$$P = \frac{R}{T} \int_0^T \sum_{r=1}^{\infty} \sum_{k=1}^{\infty} I_r I_k \cos(r\omega t) \cos(k\omega t) dt = \frac{R}{2T} \int_0^T \sum_{r=1}^{\infty} \sum_{k=1}^{\infty} I_r I_k \{ \cos[(r-k)\omega t] + \cos[(r+k)\omega t] \} dt.$$

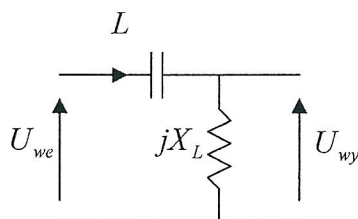
W tym przypadku, analogicznie jak poprzednio całka oznaczona nie zeruje się w przypadku gdy $r = k$ zatem

$$P = \frac{R}{2} \sum_{r=1}^{\infty} I_r^2$$

Filtry elektryczne

Istnieje wiele urządzeń elektrycznych, które poprawnie pracują jedynie przy sinusoidalnych przebiegach prądów i napięć.

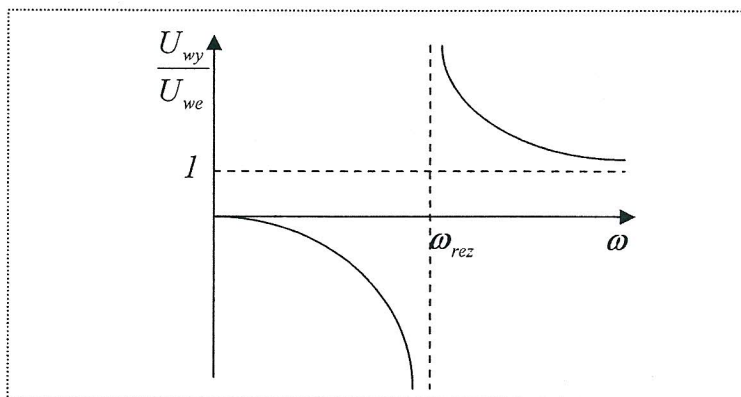
Rozważmy relacje między napięciem wejściowym a wyjściowym dla obwodu:



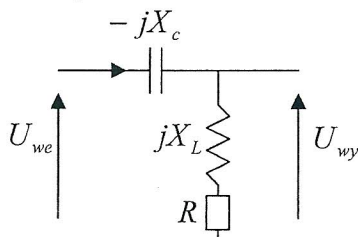
Napięcie wyjściowy dla powyższego obwodu wyrazi się wzorem:

$$\frac{U_{wy}}{U_{we}} = \frac{jX_L}{j(X_L - X_C)} = \frac{\omega^2 LC}{\omega^2 LC - 1}$$

Charakterystyka częstotliwościowa takiego czwórnika ma postać:



Rozważmy obecnie czwórnik, jak na rysunku:



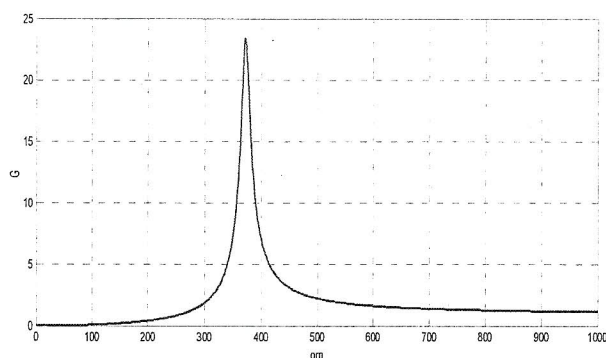
Napięcie wyjściowy dla powyższego obwodu wyrazi się wzorem:

$$\frac{U_{wy}}{U_{we}} = \frac{R + jX_L}{R + j(X_L - X_C)} U_{we} = \frac{\omega RC + j\omega^2 LC}{\omega RC + j(\omega^2 LC - 1)} U_{we}$$

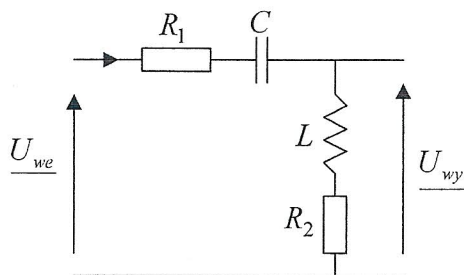
i dalej

$$\left| \frac{U_{wy}}{U_{we}} \right| = G = \frac{\sqrt{(\omega RC)^2 + (\omega^2 LC)^2}}{\sqrt{(\omega RC)^2 + (\omega^2 LC - 1)^2}}$$

Charakterystyka częstotliwościowa takiego czwórnika ma postać:



Obecnie rozważmy obwód:



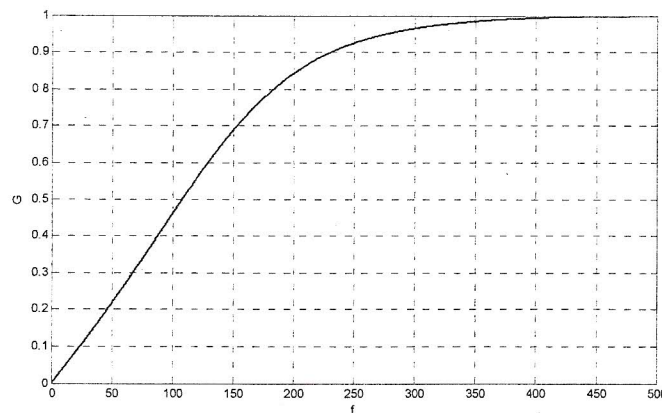
Napięcie wyjściowe wyrazi się tu wzorem:

$$\frac{U_{wy}}{U_{we}} = \frac{R_2 + j\omega L}{R_1 + R_2 + j\left(\omega L - \frac{1}{\omega C}\right)} U_{we} = \frac{\omega R_2 C + j\omega^2 LC}{\omega(R_1 + R_2)C + j(\omega^2 LC - 1)} U_{we}$$

Charakterystykę częstotliwościową takiego czwórnika opisuje relacja:

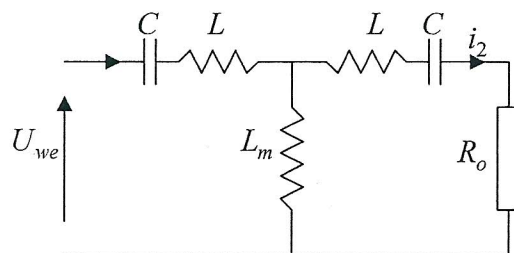
$$\left| \frac{U_{wy}}{U_{we}} \right| = \sqrt{\frac{(\omega R_2 C)^2 + (\omega^2 LC)^2}{[\omega(R_1 + R_2)C]^2 + (\omega^2 LC - 1)^2}}$$

Charakterystykę taką dla przyjętych parametrów przedstawia poniższy rysunek.



Taka, jak powyższa charakterystyka pozwala czwórnik ten potraktować jako filtr górnoprzepustowy.

Rozważmy obecnie czwórnik jak na rysunku:



Korzystając z twierdzenia Thevenina wyznaczamy wartość napięcia na rezystancji odbiornika R_o

$$\begin{aligned} \underline{U}_{wy} = R_o \underline{i}_2 &= \frac{j\omega L_m R_o \underline{U}_{we}}{j\left(\omega L + \omega L_m - \frac{1}{\omega C}\right) \left[\frac{j\omega L_m j\left(\omega L - \frac{1}{\omega C}\right)}{j\left(\omega L + \omega L_m - \frac{1}{\omega C}\right)} + R_o + j\left(\omega L - \frac{1}{\omega C}\right) \right]} \\ &= \frac{j\omega L_m R_o \underline{U}_{we}}{-\omega L_m \left(\omega L - \frac{1}{\omega C}\right) - \left(\omega L + \omega L_m - \frac{1}{\omega C}\right) \left(\omega L - \frac{1}{\omega C}\right) + jR_o \left(\omega L + \omega L_m - \frac{1}{\omega C}\right)} \end{aligned}$$

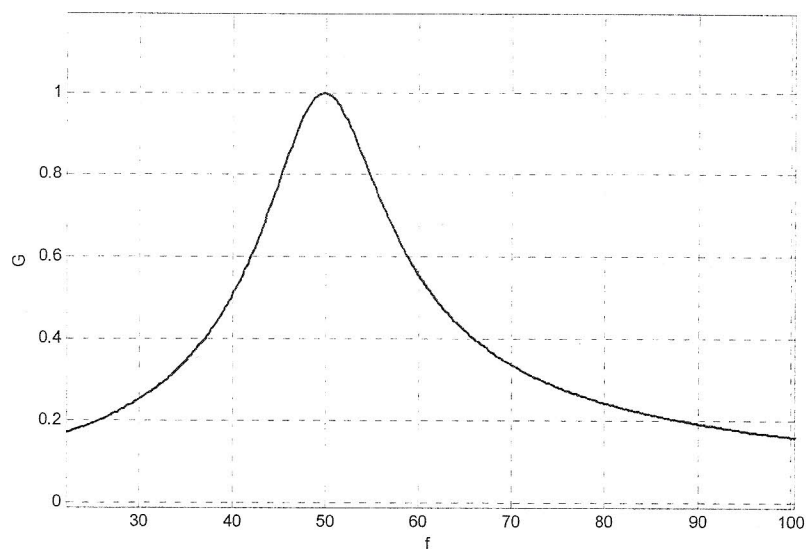
Mnożąc licznik i mianownik przez $\omega^2 C^2$ otrzymujemy:

$$\begin{aligned} \underline{U}_{wy} &= \frac{j\omega^3 C^2 L_m R_o \underline{U}_{we}}{-\omega^2 L_m C (\omega^2 LC - 1) - (\omega^2 L + \omega^2 L_m - 1) (\omega^2 LC - 1) + j\omega C R_o (\omega^2 LC + \omega^2 L_m C - 1)} \\ &= \frac{j\omega^3 C^2 L_m R_o}{-(\omega^2 LC + 2\omega^2 L_m C - 1) (\omega^2 LC - 1) + j\omega C R_o (\omega^2 LC + \omega^2 L_m C - 1)} \underline{U}_{we} \end{aligned}$$

Ostatecznie charakterystyka częstotliwościowa czwórnika przyjmie postać:

$$\frac{|U_{wy}|}{|U_{we}|} = G = \frac{\omega^3 C^2 L_m R_o}{\sqrt{(\omega^2 LC + 2\omega^2 L_m C - 1)^2 (\omega^2 LC - 1)^2 + \omega^2 C^2 R_o^2 (\omega^2 LC + \omega^2 L_m C - 1)^2}}$$

Charakterystyka ta, dla przyjętych parametrów liczbowych przyjmuje postać:



Czwórnik ze względu na charakterystykę nosi nazwę filtra pasmowo przepustowego.