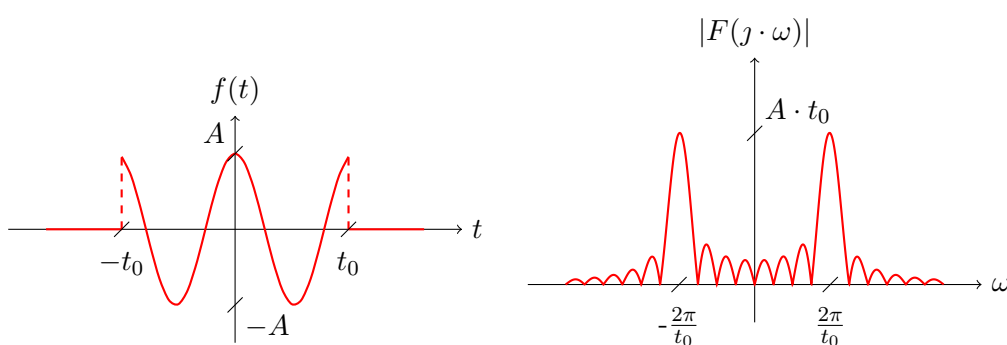


Teoria Sygnałów w zadaniach



$$f(t) = A \cdot \Pi\left(\frac{t}{2 \cdot t_0}\right) \cdot \cos\left(\frac{2\pi}{t_0} \cdot t\right)$$

$$F(j\omega) = A \cdot t_0 \cdot [Sa(\omega \cdot t_0 + 2\pi) - Sa(\omega \cdot t_0 - 2\pi)]$$

Tomasz Grajek, Krzysztof Wegner

31 lipca 2021

POLITECHNIKA POZNAŃSKA

Wydział Informatyki i Telekomunikacji

Instytut Telekomunikacji Multimedialnej

pl. M. Skłodowskiej-Curie 5

60-965 Poznań

www.et.put.poznan.pl

www.multimedia.edu.pl

Copyright © Krzysztof Wegner, 2019

Wszelkie prawa zastrzeżone

ISBN 978-83-939620-1-3

Wydrukowano w Polsce

Rozdział 1

Podstawowe własności sygnałów

1.1 Podstawowe parametry i miary sygnałów ciągłych

1.1.1 Wartość średnia

1.1.2 Energia sygnału

1.1.3 Moc i wartość skuteczna sygnału

Rozdział 2

Analiza sygnałów okresowych za pomocą szeregów ortogonalnych

2.1 Trygonometryczny szereg Fouriera

2.2 Zespolony szerego Fouriera

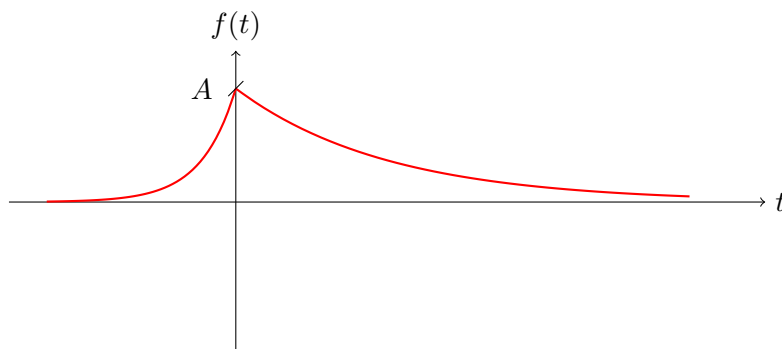
2.3 Obliczenia mocy sygnałów - twierdzenie Parsevala

Rozdział 3

Analiza sygnałów nieokresowych. Przekształcenie całkowe Fouriera

3.1 Wyznaczanie transformaty Fouriera z definicji

Zadanie 1. Oblicz transformatę Fouriera sygnału $f(t)$ przedstawionego na rysunku oraz narysuj jego widmo amplitudowe i fazowe.



Sygnał $f(t)$ możemy opisać jako funkcję przedziałową:

$$f(t) = \begin{cases} A \cdot e^{\alpha \cdot t} & \text{dla } t \in (-\infty; 0) \\ A \cdot e^{-\beta \cdot t} & \text{dla } t \in (0; \infty) \end{cases} \quad (3.1)$$

Transformatę Fouriera obliczamy ze wzoru:

$$F(j\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} f(t) \cdot e^{-j\omega \cdot t} \cdot dt \quad (3.2)$$

Podstawiamy do wzoru na transformatę wzór naszej funkcji:

$$\begin{aligned} F(j\omega) &= \int_{-\infty}^{\infty} f(t) \cdot e^{-j\omega \cdot t} \cdot dt = \\ &= \int_{-\infty}^0 A \cdot e^{\alpha \cdot t} \cdot e^{-j\omega \cdot t} \cdot dt + \int_0^{\infty} A \cdot e^{-\beta \cdot t} \cdot e^{-j\omega \cdot t} \cdot dt = \end{aligned}$$

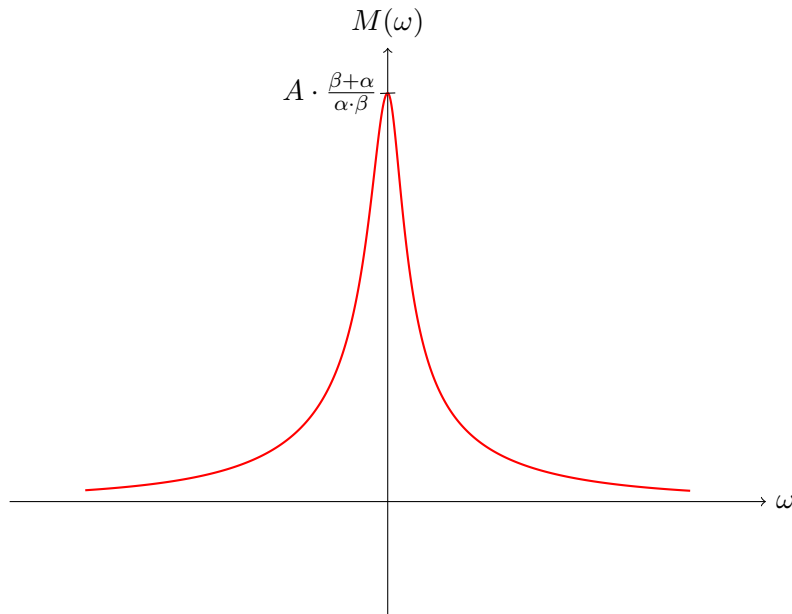
$$\begin{aligned}
&= \int_{-\infty}^0 A \cdot e^{\alpha \cdot t - j \cdot \omega \cdot t} \cdot dt + \int_0^{\infty} A \cdot e^{-\beta \cdot t - j \cdot \omega \cdot t} \cdot dt = \\
&= A \cdot \int_{-\infty}^0 e^{(\alpha - j \cdot \omega) \cdot t} \cdot dt + A \cdot \int_0^{\infty} e^{(-\beta - j \cdot \omega) \cdot t} \cdot dt = \\
&= \left\{ \begin{array}{ll} z_1 &= (\alpha - j \cdot \omega) \cdot t \\ dz_1 &= (\alpha - j \cdot \omega) \cdot dt \\ dt &= \frac{dz_1}{\alpha - j \cdot \omega} \end{array} \quad \begin{array}{ll} z_2 &= (-\beta - j \cdot \omega) \cdot t \\ dz_2 &= (-\beta - j \cdot \omega) \cdot dt \\ dt &= \frac{dz_2}{-\beta - j \cdot \omega} \end{array} \right\} = \\
&= A \cdot \int_{-\infty}^0 e^{z_1} \cdot \frac{dz_1}{\alpha - j \cdot \omega} + A \cdot \int_0^{\infty} e^{z_2} \cdot \frac{dz_2}{-\beta - j \cdot \omega} = \\
&= A \cdot \frac{1}{\alpha - j \cdot \omega} \cdot \int_{-\infty}^0 e^{z_1} \cdot dz_1 + A \cdot \frac{1}{-\beta - j \cdot \omega} \cdot \int_0^{\infty} e^{z_2} \cdot dz_2 = \\
&= A \cdot \frac{1}{\alpha - j \cdot \omega} \cdot \lim_{\tau \rightarrow \infty} \int_{-\tau}^0 e^{z_1} \cdot dz_1 + A \cdot \frac{1}{-\beta - j \cdot \omega} \cdot \lim_{\tau \rightarrow \infty} \int_0^{\tau} e^{z_2} \cdot dz_2 = \\
&= A \cdot \frac{1}{\alpha - j \cdot \omega} \cdot \lim_{\tau \rightarrow \infty} e^{z_1} \Big|_{-\tau}^0 + A \cdot \frac{1}{-\beta - j \cdot \omega} \cdot \lim_{\tau \rightarrow \infty} e^{z_2} \Big|_0^{\tau} = \\
&= A \cdot \frac{1}{\alpha - j \cdot \omega} \cdot \lim_{\tau \rightarrow \infty} e^{(\alpha - j \cdot \omega) \cdot t} \Big|_{-\tau}^0 + A \cdot \frac{1}{-\beta - j \cdot \omega} \cdot \lim_{\tau \rightarrow \infty} e^{(-\beta - j \cdot \omega) \cdot t} \Big|_0^{\tau} = \\
&= A \cdot \frac{1}{\alpha - j \cdot \omega} \cdot \lim_{\tau \rightarrow \infty} \left(e^{(\alpha - j \cdot \omega) \cdot 0} - e^{(\alpha - j \cdot \omega) \cdot (-\tau)} \right) + A \cdot \frac{1}{-\beta - j \cdot \omega} \cdot \lim_{\tau \rightarrow \infty} \left(e^{(-\beta - j \cdot \omega) \cdot \tau} - e^{(-\beta - j \cdot \omega) \cdot 0} \right) = \\
&= A \cdot \frac{1}{\alpha - j \cdot \omega} \cdot \lim_{\tau \rightarrow \infty} \left(e^0 - e^{(\alpha - j \cdot \omega) \cdot (-\tau)} \right) + A \cdot \frac{1}{-\beta - j \cdot \omega} \cdot \lim_{\tau \rightarrow \infty} \left(e^{(-\beta - j \cdot \omega) \cdot \tau} - e^0 \right) = \\
&= A \cdot \frac{1}{\alpha - j \cdot \omega} \cdot \lim_{\tau \rightarrow \infty} \left(1 - e^{(\alpha - j \cdot \omega) \cdot (-\tau)} \right) + A \cdot \frac{1}{-\beta - j \cdot \omega} \cdot \lim_{\tau \rightarrow \infty} \left(e^{(-\beta - j \cdot \omega) \cdot \tau} - 1 \right) = \\
&= A \cdot \frac{1}{\alpha - j \cdot \omega} \cdot \left(1 - \lim_{\tau \rightarrow \infty} e^{(\alpha - j \cdot \omega) \cdot (-\tau)} \right) + A \cdot \frac{1}{-\beta - j \cdot \omega} \cdot \left(\lim_{\tau \rightarrow \infty} e^{(-\beta - j \cdot \omega) \cdot \tau} - 1 \right) = \\
&= A \cdot \frac{1}{\alpha - j \cdot \omega} \cdot (1 - 0) + A \cdot \frac{1}{-\beta - j \cdot \omega} \cdot (0 - 1) = \\
&= A \cdot \frac{1}{\alpha - j \cdot \omega} \cdot (1) + A \cdot \frac{1}{-\beta - j \cdot \omega} \cdot (-1) = \\
&= A \cdot \frac{1}{\alpha - j \cdot \omega} - A \cdot \frac{1}{-\beta - j \cdot \omega} = \\
&= A \cdot \frac{1}{\alpha - j \cdot \omega} + A \cdot \frac{1}{\beta + j \cdot \omega} =
\end{aligned}$$

Transformata sygnału $f(t)$ to $F(j\omega) = A \cdot \frac{1}{\alpha - j \cdot \omega} + A \cdot \frac{1}{\beta + j \cdot \omega}$.

Widmo amplitudowe obliczamy ze wzoru:

$$\begin{aligned}
M(\omega) &= |F(j\omega)| = \\
&= \left| A \cdot \frac{1}{\alpha - j \cdot \omega} + A \cdot \frac{1}{\beta + j \cdot \omega} \right| = \\
&= \left| A \cdot \left(\frac{1}{\alpha - j \cdot \omega} + \frac{1}{\beta + j \cdot \omega} \right) \right| = \\
&= \left| A \cdot \left(\frac{\beta + j \cdot \omega}{(\alpha - j \cdot \omega) \cdot (\beta + j \cdot \omega)} + \frac{\alpha - j \cdot \omega}{(\alpha - j \cdot \omega) \cdot (\beta + j \cdot \omega)} \right) \right| = \\
&= \left| A \cdot \frac{\beta + j \cdot \omega + \alpha - j \cdot \omega}{(\alpha - j \cdot \omega) \cdot (\beta + j \cdot \omega)} \right| =
\end{aligned}$$

$$\begin{aligned}
&= \left| A \cdot \frac{\beta + \alpha}{\alpha \cdot \beta + j \cdot \alpha \cdot \omega - j \cdot \beta \cdot \omega - j \cdot \omega \cdot j \cdot \omega} \right| = \\
&= \left| A \cdot \frac{\beta + \alpha}{\alpha \cdot \beta + j \cdot (\alpha - \beta) \cdot \omega + \omega^2} \right| = \\
&= |A| \cdot \left| \frac{\beta + \alpha}{\alpha \cdot \beta + j \cdot (\alpha - \beta) \cdot \omega + \omega^2} \right| = \\
&= |A| \cdot \frac{|\beta + \alpha|}{|\alpha \cdot \beta + j \cdot (\alpha - \beta) \cdot \omega + \omega^2|} = \\
&= A \cdot \frac{\beta + \alpha}{|\alpha \cdot \beta + \omega^2 + j \cdot (\alpha - \beta) \cdot \omega|} = \\
&= A \cdot \frac{\beta + \alpha}{\sqrt{(\alpha \cdot \beta + \omega^2)^2 + ((\alpha - \beta) \cdot \omega)^2}} =
\end{aligned}$$

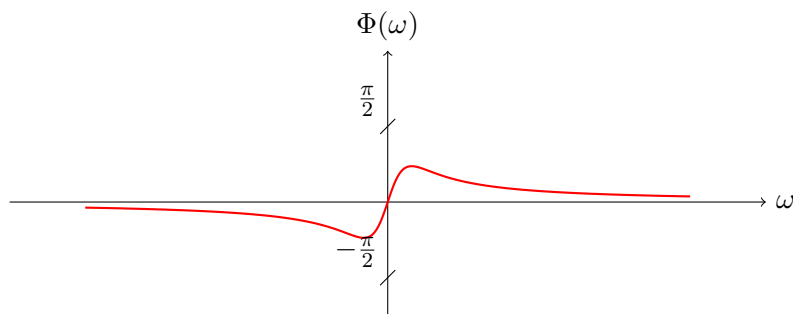


Widmo amplitudowe sygnału rzeczywistego jest zawsze parzyste.

Widmo fazowe obliczamy ze wzoru:

$$\begin{aligned}
\Phi(\omega) &= \arg \left(A \cdot \frac{1}{\alpha - j \cdot \omega} + A \cdot \frac{1}{\beta + j \cdot \omega} \right) = \\
&= \arg \left(A \cdot \left(\frac{1}{\alpha - j \cdot \omega} + \frac{1}{\beta + j \cdot \omega} \right) \right) = \\
&= \arg \left(A \cdot \left(\frac{\beta + j \cdot \omega}{(\alpha - j \cdot \omega) \cdot (\beta + j \cdot \omega)} + \frac{\alpha - j \cdot \omega}{(\alpha - j \cdot \omega) \cdot (\beta + j \cdot \omega)} \right) \right) = \\
&= \arg \left(A \cdot \frac{\beta + j \cdot \omega + \alpha - j \cdot \omega}{(\alpha - j \cdot \omega) \cdot (\beta + j \cdot \omega)} \right) = \\
&= \arg \left(A \cdot \frac{\beta + \alpha}{\alpha \cdot \beta + j \cdot \alpha \cdot \omega - j \cdot \beta \cdot \omega - j \cdot \omega \cdot j \cdot \omega} \right) = \\
&= \arg \left(A \cdot \frac{\beta + \alpha}{\alpha \cdot \beta + j \cdot (\alpha - \beta) \cdot \omega + \omega^2} \right) =
\end{aligned}$$

$$\begin{aligned}
&= \left\{ \arg \left(\frac{z_1}{z_2} \right) = \arg(z_1) - \arg(z_2) \right\} = \\
&= \arg(A \cdot (\beta + \alpha)) - \arg(\alpha \cdot \beta + j \cdot (\alpha - \beta) \cdot \omega + \omega^2) = \\
&= \left\{ \arg(a + j \cdot b) = \arctg\left(\frac{b}{a}\right) \right\} = \\
&= \arctg\left(\frac{0}{A \cdot (\beta + \alpha)}\right) - \arctg\left(\frac{(\alpha - \beta) \cdot \omega}{\alpha \cdot \beta + \omega^2}\right) = \\
&= 0 - \arctg\left(\frac{(\alpha - \beta) \cdot \omega}{\alpha \cdot \beta + \omega^2}\right) = \\
&= -\arctg\left(\frac{(\alpha - \beta) \cdot \omega}{\alpha \cdot \beta + \omega^2}\right)
\end{aligned}$$



Widmo fazowe sygnału rzeczywistego jest zawsze nieparzyste.

3.2 Wykorzystanie twierdzeń do obliczeń transformaty Fouriera

3.3 Obliczenia energii sygnału za pomocą transformaty Fouriera. Twierdzenie Parsevala

Rozdział 4

Transmisja sygnałów przez układy liniowe o stałych parametrach (LTI)

4.1 Obliczanie splotu ze wzoru

4.2 Filtry

© 2021

Wszelkie prawa zastrzeżone.

ISBN 978-83-939620-1-3

