

Аналитический сигнал

В электротехнике гармоническое колебание представляют в форме

$$a(t) = A_0 \cos(\omega_0 t + \theta_0) = A_0 \operatorname{Re} \left[e^{i(\omega_0 t + \theta_0)} \right] = \operatorname{Re} \left[\underline{A}_0 e^{i\omega_0 t} \right] \quad (3.47)$$

$$a(t) = A_0 \sin(\omega_0 t + \theta_0) = A_0 \operatorname{Im} \left[e^{i(\omega_0 t + \theta_0)} \right] = \operatorname{Im} \left[\underline{A}_0 e^{i\omega_0 t} \right] \quad (3.48)$$

где $\underline{A}_0 = A_0 e^{i\theta_0}$ - комплексная амплитуда

Часто символ Re или Im опускают и пишут просто

$$a(t) = A_0 e^{i(\omega_0 t + \theta_0)} = \underline{A}_0 e^{i\omega_0 t}$$

подразумевая действительную или мнимую часть этого выражения.

В радиотехнике представление колебаний в комплексной форме распространено на негармонические колебания.

Если задан физический сигнал в виде действительной функции $a(t)$, то соответствующий ему комплексный сигнал представляется в форме

$$z_a(t) = a(t) + ia_1(t) \quad (3.49)$$

где $a_1(t)$ – функция, сопряженная по Гильберту сигналу $a(t)$.

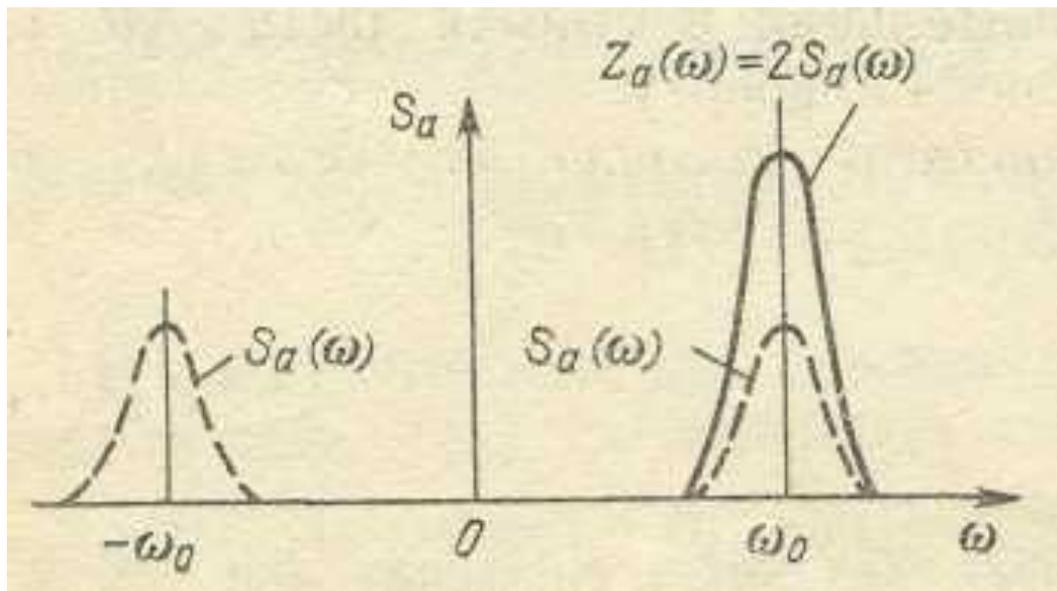
Главная особенность определенного таким образом комплексного сигнала заключается в том, что его спектральная плотность

$$Z_a(\omega) = S_a(\omega) + iS_{a_1}(\omega) \quad (3.50)$$

содержит только положительные частоты.

На основании (3.43) и (3.44)

$$Z_a(\omega) = \begin{cases} 2S_a(\omega), & \omega > 0, \\ 0, & \omega < 0. \end{cases} \quad (3.51)$$



Соотношение между спектрами физического и аналитического сигналов

Интеграл Фурье для сигнала $z_a(t)$ принимает следующий вид:

$$z_a(t) = \frac{1}{2\pi} \int_0^{\infty} Z_a(\omega) e^{i\omega t} d\omega = \frac{1}{2\pi} \int_0^{\infty} 2S_a(\omega) e^{i\omega t} d\omega, \quad (3.52)$$

Комплексный сигнал, определяемый выражениями (3.49) и (3.50), называется *аналитическим сигналом*.

Пусть задан физический сигнал

$$a(t) = A(t)\cos[\omega_0 t + \theta(t)] = A(t)\cos\psi(t)$$

Соответствующий ему аналитический сигнал на основании (3.37)

$$z_a(t) = A(t)\cos\psi(t) - \frac{i}{\pi} \int_{-\infty}^{\infty} \frac{A(\tau)\cos\psi(\tau)}{\tau - t} d\tau$$

Если исходный сигнал $a(t)$ является достаточно узкополосным процессом, то в этом случае можно показать, что

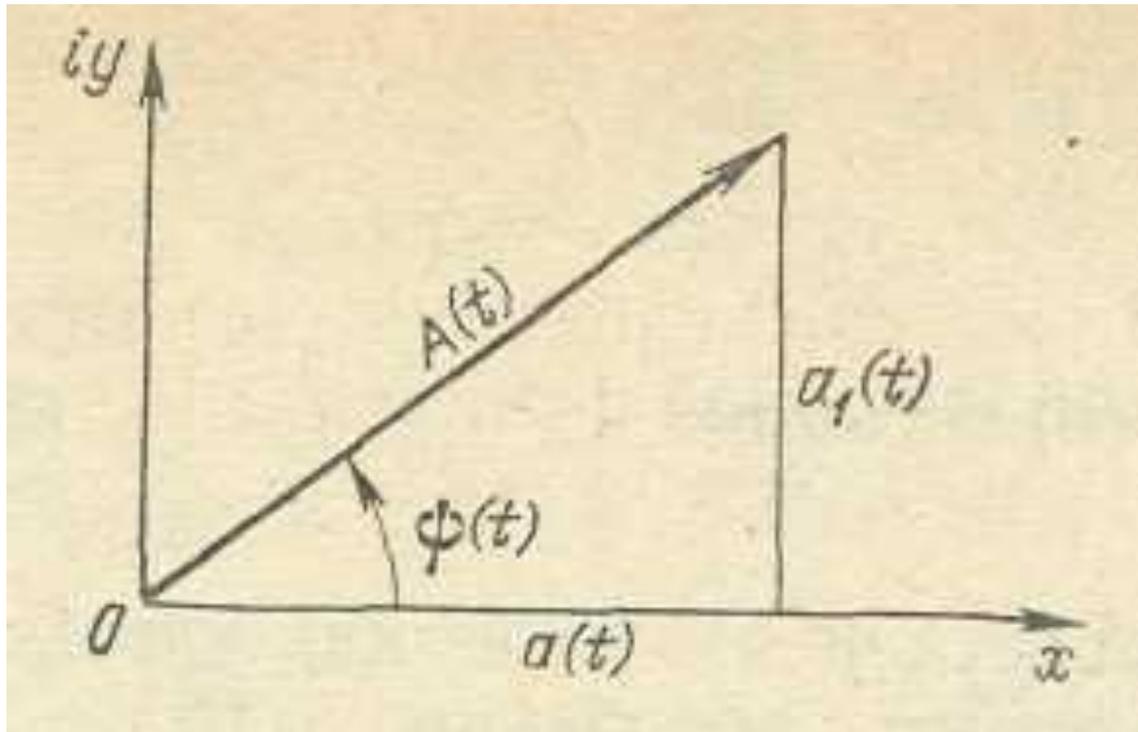
$$a_1(t) = A(t)\sin\psi(t) = A(t)\sin[\omega_0 t + \theta(t) + \theta_0] \quad (3.53)$$

и

$$z_a(t) \approx A(t)e^{i\psi(t)} = A(t)e^{i[\omega_0 t + \theta(t) + \theta_0]} = \tilde{A}(t)e^{i\omega_0 t} \quad (3.54)$$

где

$$\tilde{A}(t) \approx A(t)e^{i[\theta(t) + \theta_0]}$$



Соотношение между амплитудой аналитического сигнала
и функциями $a(t)$ и $a_1(t)$

Свойства аналитического сигнала и комплексной огибающей

1. Произведение аналитического сигнала $z_a(t)$ на сопряженный ему сигнал $z_a^*(t)$ равно квадрату огибающей исходного (физического) сигнала $a(t)$.

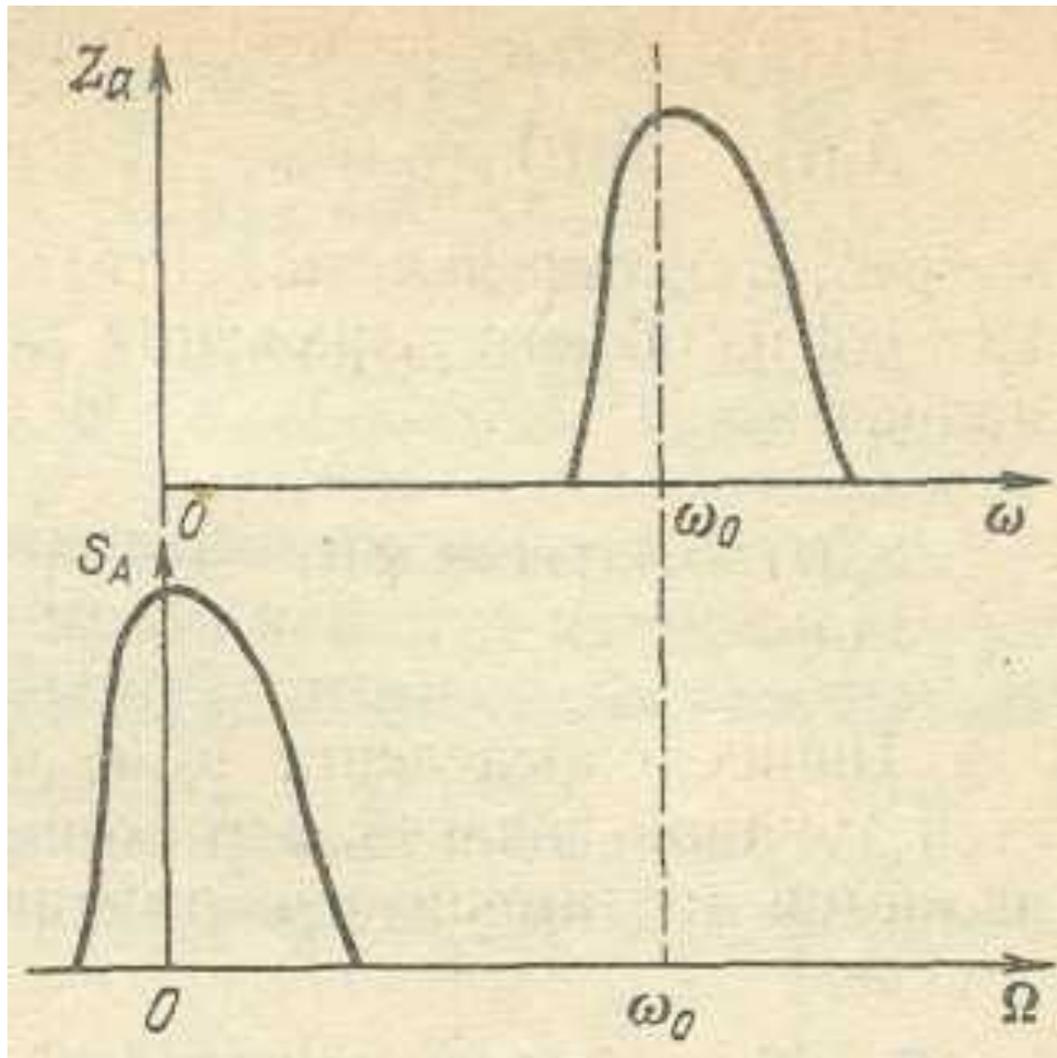
$$z_a(t)z_a^*(t) = [a(t) + ia_1(t)][a(t) - ia_1(t)] = a^2(t) + a_1^2(t) = A^2(t) \quad (3.55)$$

2. Спектральная плотность комплексной огибающей $A(t)$ совпадает со смещенной на ω_0 влево спектральной плотностью аналитического сигнала $z_a(t)$

$$\mathcal{Z}_a(\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} A(t)e^{-i(\omega - \omega_0)t} dt = \mathcal{S}_A(\omega - \omega_0), \quad \omega > 0 \quad (3.56)$$

Введя обозначение $\omega - \omega_0 = \Omega$, запишем (3.56) с учётом (3.51) в виде

$$\mathcal{Z}_a(\omega_0 + \Omega) = \mathcal{S}_A(\Omega) = 2\mathcal{S}_a(\omega_0 + \Omega) \quad (3.57)$$



**Соотношение между спектрами комплексной огибающей
и аналитического сигнала**

Отметим, что спектр $S_A(\Omega)$ комплексной огибающей $A(t)$ не обязательно симметричен относительно нулевой частоты.

Если спектр физического колебания $a(t)$ несимметричен относительно $\omega = \omega_0$, как это может иметь место, например, при амплитудно-угловой модуляции, то и спектр аналитического сигнала несимметричен. После сдвига спектра аналитического сигнала на величину ω_0 влево спектр комплексной огибающей будет несимметричен относительно частоты $\omega_0 = 0$.

В любом случае спектр комплексной огибающей отличен от нуля в области отрицательных частот. Это означает, что комплексная огибающая не является аналитическим сигналом.

3. Корреляционная функция аналитического сигнала является комплексной функцией.

$$B_z(\tau) = \int_{-\infty}^{\infty} z_a(t) z_a^*(t + \tau) dt \quad (3.58)$$

$$B_a(\tau) = \frac{1}{2} \operatorname{Re}[B_z(\tau)] \quad (3.59)$$

4. Корреляционные функции аналитического сигнала и комплексной огибающей этого сигнала связаны между собой соотношением

$$B_z(\tau) = e^{-i\omega_0\tau} B_A(\tau) \quad (3.60)$$