Электрические цепи при несинусоидальных токах. Понятие спектра. Свойства спектра.

Электрические цепи при несинусоидальных периодических токах

- Гармоника это сигнал синусоидальной формы с частотой, кратной частоте рассматриваемого периодического сигнала.
- Периодический электрический сигнал любой формы сигнал состоит из суммы гармоник.
- Ряд Фурье

$$f(t) = A_0 + \sum_{k=1}^{\infty} (A_k cosk\omega t + B_k sink\omega t)$$

$$A_k = \frac{2}{T} \int_{-T/2}^{T/2} f(t) \cos(k\omega t) dt, \qquad B_k = \frac{2}{T} \int_{-T/2}^{T/2} f(t) \sin(k\omega t) dt$$

$$A_0 = \frac{1}{T} \int_{0}^{T} f(t) dt$$

Свойства разложения Фурье

- Если функция симметрична относительно оси абсцисс, то $A_0=0$.
- Если функция нечетная, то $A_k = 0$.
- Если функция четная, то $B_k = 0$.

Можно записать ряд через сумму синусов с фазовым сдвигом:

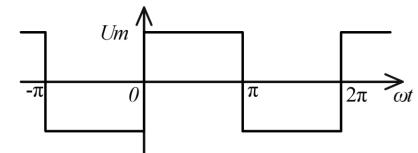
$$f(t) = A_0 + \sum_{k=1}^{\infty} C_k \sin(k\omega t + \varphi_k) \qquad C_k = \sqrt{A_k^2 + B_k^2}, \qquad \varphi_k = arctg \frac{A_k}{B_k}$$

Пример разложения Фурье

Найти коэффициенты ряда Фурье.

Из рассмотренных выше свойств $A_0=0$,

и $A_k=0$. Вычислим коэффициенты B_k :



$$B_{k} = \frac{2}{T} \int_{-T/2}^{T/2} f(t) \sin(k\omega t) dt = \frac{1}{\pi} \left(\int_{0}^{\pi} U_{m} \sin kt \, dt + \int_{-\pi}^{0} (-U_{m}) \sin kt \, dt \right)$$
$$= \frac{U_{m}}{\pi k} (\cos kt \mid_{0}^{\pi} - \cos kt \mid_{-\pi}^{0}) = \frac{U_{m}}{\pi k} (1 - (-1) - (-1) + 1) = \frac{4U_{m}}{\pi k}$$

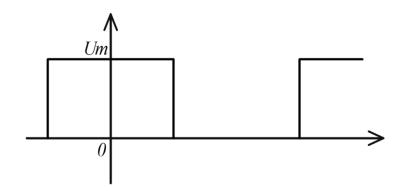
Коэффициент для четных гармоник равен нулю. Ряд можно записать следующим образом:

$$u(t) = \frac{4U_m}{\pi} \left(\sin\omega t + \frac{1}{3}\sin3\omega t + \frac{1}{5}\sin5\omega t + \frac{1}{7}\sin7\omega t + \cdots \right)$$

Пример разложения Фурье

Найти коэффициенты ряда Фурье последовательности однополярных импульсов при длительности равной половине периода. Из свойств разложения $B_k=0$.

$$A_0 = \frac{1}{T} \int_0^T u(t)dt = \frac{1}{2\pi} \int_{-\pi/2}^{\pi/2} U_m dt = \frac{U_m}{2}$$



Вычислим коэффициенты A_k :

$$A_{k} = \frac{2}{T} \int_{-T/2}^{T/2} u(t) \cos(k\omega t) dt = \frac{1}{\pi} \int_{-\pi/2}^{\pi/2} U_{m} \cos(k\omega t) dt = \frac{U_{m}}{k\pi} \sin(k\omega t) \Big|_{-\pi/2}^{\pi/2} = \frac{2U_{m}}{k\pi}$$

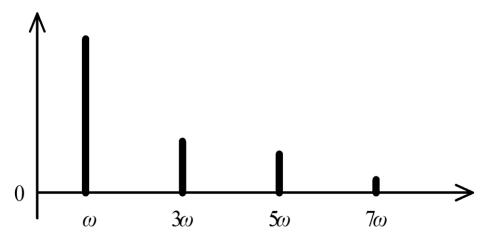
Коэффициенты ряда для четных гармоник равны нулю. Ответ:

$$u(t) = \frac{U_m}{2} + \frac{2U_m}{\pi} \left(\cos\omega t + \frac{1}{3}\cos3\omega t + \frac{1}{5}\cos5\omega t + \frac{1}{7}\cos7\omega t + \cdots\right)$$

Спектральные диаграммы

По коэффициентам ряда Фурье строится графическое изображение зависимости величины амплитуды соответствующей гармоники от частоты.

Дискретная спектральная диаграмма



Аналоговая электроника. Горчаков К.М.

Мощность в цепях несинусоидального тока

$$\begin{split} I_{rms}^{\ \ 2} &= \frac{1}{T} \int\limits_{0}^{T} i^{2}(t) dt = \frac{1}{T} \int\limits_{0}^{T} \left[\sum_{k=0}^{\infty} I_{k} \sin(k\omega t + \varphi_{k}) \right]^{2} dt = \\ &\frac{1}{T} \sum_{k=0}^{\infty} \int\limits_{0}^{T} I^{2}_{k} \sin^{2}(k\omega t + \varphi_{k}) dt + \frac{1}{T} \sum_{\substack{n=0\\m=0\\n\neq m}}^{\infty} \int\limits_{0}^{T} I_{n} I_{m} \sin(n\omega t + \varphi_{n}) \sin(m\omega t + \varphi_{m}) dt \\ &= \frac{1}{2T} \sum_{k=0}^{\infty} \int\limits_{0}^{T} I^{2}_{k} \left[1 - \cos(2k\omega t + \varphi_{k}) \right] dt \\ &+ \frac{1}{2T} \sum_{\substack{n=0\\m\neq m}}^{\infty} \int\limits_{0}^{T} I_{n} I_{m} \left[\cos\left((n-m)\omega t + \varphi_{n} - \varphi_{m}\right) - \cos\left((n+m)\omega t + \varphi_{n} + \varphi_{m}\right) \right] dt \end{split}$$

Мощность в цепях несинусоидального тока

$$I_{rms} = \sqrt{\sum_{k=0}^{\infty} I^2_{krms}}$$

$$P = U_0 I_0 + \frac{1}{2} \sum_{k=1}^{\infty} U_m I_m cos \varphi_k = \sum_{k=0}^{\infty} U_{krms} I_{krms} cos \varphi_k = \sum_{k=0}^{\infty} P_k$$

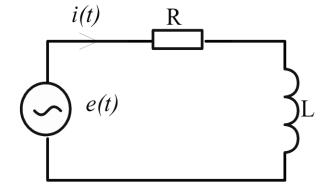
$$Q = \sum_{k=1}^{\infty} U_{krms} I_{krms} sin \varphi_k = \sum_{k=1}^{\infty} Q_k$$

$$S = \sqrt{\sum_{k=0}^{\infty} U_{krms}^2} \sum_{k=0}^{\infty} I_{krms}^2 = \sqrt{P^2 + Q^2 + T^2} \neq \sqrt{P^2 + Q^2}$$

Пример.

Определить величину ЭДС и мощность выделяющуюся на резисторе, если $R=10\Omega$, $\omega L=10\Omega$, а ток определяется выражением:

$$i(t) = 10\sqrt{2}sin\omega t + 5\sqrt{2}sin3\omega t + \sqrt{2}sin5\omega t$$



Величина импеданса для каждой гармоники:

$$Z(\omega) = 10 + j10 = 10\sqrt{2}e^{j45^{\circ}}, \qquad Z(3\omega) = 10 + j30 = 10\sqrt{10}e^{jarctg3},$$

$$Z(5\omega) = 10 + j50 = 10\sqrt{26}e^{jarctg5}$$

Пример.

Определим ЭДС как сумму гармоник, полученных умножением гармоник тока на величину импеданса соответствующего этой гармонике:

$$e(t) = 200sin(\omega t + 45^{\circ}) + 100\sqrt{5}sin(3\omega t + arctg3) + 20\sqrt{13}sin(5\omega t + arctg5)$$

Определим активную мощность как сумму квадратов действующих значений тока (амплитудные деленные на $\sqrt{2}$), умноженных на величину сопротивления.

$$P = (I_1^2 + I_3^2 + I_5^2)R = (100 + 25 + 1)10 = 1260 \text{ BT}$$

Преобразование Фурье

Комплексная форма ряда Фурье:

$$f(t) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} \dot{C}_k e^{jk\omega t} \qquad \dot{C}_k = \frac{1}{T} \int_{-T/2}^{T/2} f(t)e^{-jk\omega t} dt$$

Приняв период непостоянным и меняющимся до бесконечности $\frac{1}{T} = \frac{\Delta \omega}{2\pi} = \frac{d\omega}{2\pi}$

Подставим в формулу для коэффициента

$$\dot{C}_{k} = \frac{d\omega}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} f(t)e^{-j\omega t}dt$$

И в общую формулу для комплексной формы ряда, преобразовав сумму в интеграл:

$$f(t) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} \left(\int_{-\infty}^{\infty} f(t)e^{-j\omega t}dt \right) e^{jk\omega t} \frac{d\omega}{2\pi} = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{+\infty} \left(\int_{-\infty}^{+\infty} f(t)e^{-j\omega t}dt \right) e^{j\omega t} d\omega$$

Преобразование Фурье

Введем обозначение

$$S(j\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} f(t)e^{-j\omega t}dt$$

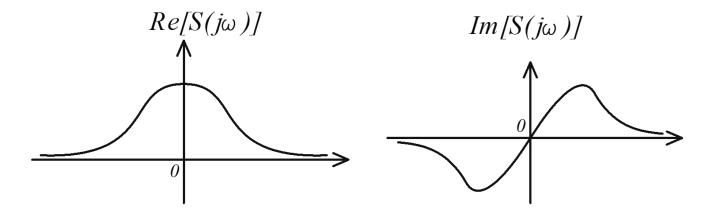
$$f(t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{+\infty} S(j\omega)e^{j\omega t} d\omega$$

 $S(j\omega)$ - спектр сигнала. Спектр — представление сигнала как бесконечной суммы элементарных гармоник с бесконечно малой разницей по частоте. Физический смысл отрицательных частот — по формуле обратного преобразования видно, что комбинация экспонент с мнимой степенью дает синусоидальные гармоники.

Свойства спектра.

Размерность спектра $S(j\omega) = \frac{f(t)}{\omega} = f(t) \cdot t$, равна размерности площади сигнала.

$$S(j\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} f(t)e^{-j\omega t}dt = \int_{-\infty}^{\infty} f(t)(\cos \omega t - j\sin \omega t)dt = Re[S(\omega)] - jIm[S(\omega)]$$



Спектр четного сигнала – действительный, спектр нечетного полностью мнимый. Спектр - комплексная функция частоты. Спектр сопряженно симметричен относительно нуля:

$$S(-j\omega) = S^*(j\omega)$$

Амплитудный и фазовый спектры

Спектр можно представить в показательной форме:

$$S(j\omega) = Re(\omega) + jIm(\omega) = \sqrt{Re^2(\omega) + Im^2(\omega)} \cdot e^{jarctg\frac{Im(\omega)}{Re(\omega)}} = A(\omega)e^{j\varphi(\omega)}$$

Спектр — представление сигнала как бесконечной суммы элементарных гармоник, модуль (амплитудный спектр) — амплитуды этих гармоник, а фаза (фазовый спектр) — начальные фазы этих гармоник. Амплитудный спектр четная функция, а фазовый нечетная.

$$f(t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} A(\omega) e^{j\varphi(\omega)} e^{j\omega t} d\omega =$$

$$= \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} A(\omega) \cos(\omega t + \varphi(\omega)) d\omega + j \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} A(\omega) \sin(\omega t + \varphi(\omega)) d\omega$$

Начальное значение спектра

Если смотреть строго, то амплитуды определяются как $\frac{A(\omega)d\omega}{2\pi}$, поэтому правильнее говорить о $A(\omega)$ и $S(j\omega)$ как о спектральных плотностях.

Начальное значение спектра (на нулевой частоте) равно площади сигнала:

$$S(j0) = \int_{-\infty}^{\infty} f(t) dt = S_f$$

Свойства преобразования Фурье.

$$f(\alpha t) <=> \frac{1}{\alpha} S\left(\frac{j\omega}{\alpha}\right)$$

$$f(t-\tau) <=> e^{-j\omega\tau}S(j\omega)$$

$$\frac{df(t)}{dt} <=> j\omega S(j\omega)$$

$$\int_{0}^{t} f(t)dt <=> \frac{1}{j\omega} S(j\omega) + A\delta(\omega)$$

Пример. Спектр одиночного прямоугольного импульса

Математическое выражение и графическое изображение одиночного прямоугольного импульса:

$$f(t) = \begin{cases} U_m, & \tau/2 \le t \le \tau/2 \\ 0, & t < -\tau/2, t > \tau/2 \end{cases}$$

Спектр импульса:

$$S(j\omega) = \int_{-\infty}^{+\infty} f(t)e^{-j\omega t}dt = \int_{-\tau/2}^{\tau/2} U_m e^{-j\omega t}dt = U_m \tau \frac{\sin \frac{\omega \tau}{2}}{\frac{\omega \tau}{2}}$$

Пример. Спектр одиночного прямоугольного импульса

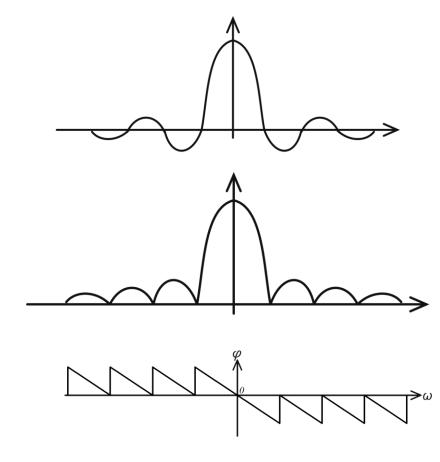
Амплитудный и фазовый спектры:

$$A(\omega) = \frac{2U_m}{\omega} |\sin \frac{\omega \tau}{2}|$$

$$\varphi(\omega) = -\frac{\omega\tau}{2} + Arg\left(\sin\frac{\omega\tau}{2}\right)$$

Нули спектра:

$$\omega = \pm \frac{2\pi}{\tau} k$$
 , $k = 0, 1, 2, ...$



Начальное значение спектра (при замене на малых углах $\sin \frac{\omega \tau}{2} \to \frac{\omega \tau}{2}$):

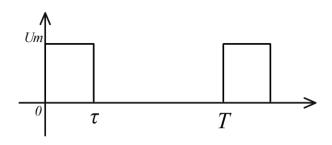
$$A(0) = U_m \tau$$

Связь дискретных и непрерывных спектров

Спектр одиночного импульса:

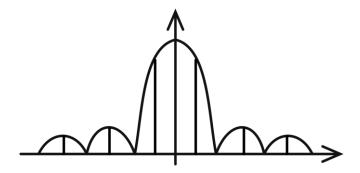
$$S(j\omega) = \int_{0}^{\tau} f(t)e^{-j\omega t}dt$$

$$\dot{C}_{k} = \frac{1}{T} \int_{0}^{T} f(t)e^{-jk\omega_{0}t}dt = \frac{\omega_{0}}{2\pi}S(k\omega_{0})$$



формирование периодической последовательности приводит к равномерной дискретизации непрерывного спектра одиночного импульса с интервалом частот

$$\omega_0 = \frac{2\pi}{T}$$



Спектр произведения сигналов.

Еще одно свойство преобразования Фурье – спектр произведения сигналов. Пусть

$$s(t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} S(\omega) e^{j\omega t} d\omega \qquad g(t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} G(\omega) e^{j\omega t} d\omega$$

Тогда спектр произведения $s(t) \cdot g(t)$:

$$\int_{-\infty}^{\infty} s(t)g(t)e^{-j\omega t}dt = \int_{-\infty}^{\infty} s(t) \left[\frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} G(\theta)e^{j\theta t}d\theta \right] e^{-j\omega t}dt$$
$$= \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} G(\theta) \left[\int_{-\infty}^{\infty} s(t)e^{-j(\omega-\theta)t}dt \right] d\theta = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} G(\theta)S(\omega-\theta)d\theta$$

Спектр произведения определяется через свертку спектров с коэффициентом $\frac{1}{2\pi}$.