

тронный ресурс]. – Режим доступа: <https://rosuchebnik.ru/material/psikhologicheskaya-podgotovka-detey-k-konkursam-article/>. – Дата доступа: 29.03.2021.

УДК 517.518.45

О НЕКОТОРЫХ ВОПРОСАХ ПРИМЕНЕНИЯ РЯДОВ ФУРЬЕ ДЛЯ РАСЧЕТА ПЕРИОДИЧЕСКИХ СИГНАЛОВ

Евец Д.В.

*Белорусский национальный технический университет,
г. Минск, Республика Беларусь*

Научный руководитель: к.п.н., доцент Якимович В.С.

Аннотация:

Рассматриваются вопросы использования рядов Фурье для разложения сигналов в базисе гармонических колебаний. Показана межпредметная связь дисциплины «Математика» со специальными и общетехническими дисциплинами.

Любая периодическая функция времени $x(t)$, которая в пределах периода ее изменения T удовлетворяет условиям Дирихле (функция $x(t)$ на интервале $\left[-\frac{T}{2}; \frac{T}{2}\right]$ должна, во-первых, иметь конечное число максимумов и минимумов, во-вторых, может иметь разрывы непрерывности первого рода при некоторых значениях аргумента $t = t_i$, число которых должно быть конечно, в-третьих, должна иметь конечные (равные или неравные между собой) предельные значения), может быть представлена в виде разложения по тригонометрическим функциям Фурье:

$$x(t) = \frac{a_0}{2} + \sum_{n=1}^{\infty} (a_n \cos n\omega_1 t + b_n \cdot \sin n\omega_1 t),$$

где ω_1 — частота основной гармоник (т.е. гармоник, получаемой при $n=1$), а N — число гармонических копанет. Коэффициенты a и b рассчитываются по формулам:

$$a_0 = \frac{2}{T} \int_{-T/2}^{T/2} x(t) dt, \quad a_n = \frac{2}{T} \int_{-T/2}^{T/2} x(t) \cos n\omega_1 t dt, \quad b_n = \frac{2}{T} \int_{-T/2}^{T/2} x(t) \sin n\omega_1 t dt.$$

Таким образом, объединив косинусные и синусные составляющие получаем: $x(t) = a_0 + \sum_{k=1}^{\infty} A_k \cos(k\omega_1 t + \varphi_k)$, где A_k – амплитуда а φ_k – фаза k -ой гармонической составляющей связаны с коэффициентами a_n и b_n соотношениями:

$$A_n = \sqrt{a_n^2 + b_n^2}, \quad \varphi_n = \arg(a_n - jb_n) = -\arctg \frac{b_n}{a_n} \quad \text{или} \quad a_n = A_n \cos \varphi_n, \quad b_n = A_n \sin \varphi_n.$$

Согласно данной формуле любой периодический сигнал $x(t)$ содержит в себе независящую от времени постоянную составляющую $\frac{a_0}{2}$ и бесконечный набор гармонических колебаний (гармоник), с частотами $\omega_n = n\omega_1$, ($n=1,2,\dots$) (высшие гармоники периодического сигнала), кратными основной частоте $\omega_1 = \frac{2\pi}{T}$ (основная гармоника) периодического сигнала. Представление произвольного сигнала в виде совокупности постоянной составляющей и суммы гармонических колебаний с кратными частотами называют спектральным разложением этого сигнала в базисе гармонических функций, или гармоническим анализом сигнала.

Рассмотрим спектральное разложение сигнала в базисе гармонических колебаний на конкретном примере. Нам необходимо разложить

$$\text{сигнал } s(t) = \begin{cases} 0, & -\frac{T}{2} < t < 0 \\ u_0, & 0 < t < T_H \\ 0, & T_H < t < \frac{T}{2} \end{cases} \text{ используя спектральный анализ последова-}$$

тельности прямоугольных импульсов [1, С. 5]. Коэффициенты a и b рассчитаем по формулам:

$$a_0 = \frac{T}{2} \left(\int_{-\frac{T}{2}}^0 0 dt + \int_0^{T_H} u_0 dt + \int_{T_H}^{\frac{T}{2}} 0 dt \right) = \frac{T^2_H u_0}{T}, \quad a_n = \frac{2}{T} \int_0^{T_H} u_0 \cos(n\omega_1 t) dt = \frac{2 \sin(n\omega_1 T_H) u_0}{n\omega_1 T},$$

$$b_n = \frac{2}{T} \int_0^{T_H} u_0 \sin(n\omega_1 t) dt = \frac{2(1 - \cos(n\omega_1 T_H)) u_0}{n\omega_1 T}.$$

Тогда сигнал будет иметь вид:

$$s(t) = \frac{T^2 u_0}{T} + \sum_{n=1}^{\infty} \left(\frac{2 \sin(n\omega_1 T_H)}{n\omega_1 T} \cdot \cos(n\omega_1 T t) + \frac{2(1 - \cos(n\omega_1 T_H)) u_0}{n\omega_1 T} \cdot \sin(n\omega_1 T t) \right).$$

На практике очень часто применяется запись ряда Фурье в комплексной форме, получаемая, используя формулы Эйлера, при замене тригонометрических функций экспоненциальными с введением в рассмотрение комплексных величин:

$$x(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} c_n e^{jn\omega_1 t}, c_n = \frac{1}{T} \int_{-T/2}^{T/2} x(t) e^{-jn\omega_1 t} dt.$$

Одним из главных достоинств этой формы записи ряда Фурье является компактность. Сигнал $x(t)$ представлен суммой комплексных составляющих вида $c_n e^{jn\omega_1 t}$, где n изменяется от $-\infty$ до ∞ . Отрицательному значению n соответствует отрицательная частота $-n\omega_1$. Конечно, же отрицательной частоты в природе не существуют, это лишь математическая абстракция появившееся в результате формального представления гармонических функций в комплексной форме. Однако достаточно перейти от комплексной формы записи к тригонометрической, и отрицательная частота исчезнет.

Коэффициенты c_n являются комплексными величинами. Поэтому для представления периодического сигнала в частотной области в общем случае необходимо иметь два вещественных спектра: амплитудный спектр $|c_n|$ фазовый спектр $\varphi_n = \arg c_n$. Для положительных n коэффициенты тригонометрического и комплексного рядов Фурье, связаны следующим образом:

$|c_n| = \frac{A_n}{2}$, $\varphi_n = \arg c_n = \arg(a_n - jb_n)$. Рассмотрим применение ряда Фурье в комплексной форме для разложения сигнала в базисе гармонических колебаний на конкретном примере.

Необходимо разложить сигнал с амплитудой U , периодом T и длительностью τ в спектр. Сигнал чётный (симметричен относи-

тельно начала координат). Найдем $x_0 = \frac{1}{T} \int_{-\frac{\tau}{2}}^{\frac{\tau}{2}} x(t) dt = \frac{1}{T} \int_{-\frac{\tau}{2}}^{\frac{\tau}{2}} U dt = \frac{\tau}{T} U$. Тогда

$$x_k = \frac{1}{T} \int_{-\frac{\tau}{2}}^{\frac{\tau}{2}} x(t) e^{-jk\omega_0 t} dt = \frac{1}{T} \int_{-\frac{\tau}{2}}^{\frac{\tau}{2}} U e^{-jk\omega_0 t} dt = \left| \frac{e^{jt} - e^{-jt}}{2j} = \sin t \right| = \frac{U}{\pi k} \sin \frac{k\omega_0 \tau}{2} \Rightarrow$$

$$x(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} \frac{U}{\pi k} \sin \frac{k\omega_0 \tau}{2} e^{jk\omega_0 t}$$

Далее нам необходимо рассчитать коэффициенты a и b .

$$a_0 = \frac{2}{T} \int_{-\frac{\tau}{2}}^{\frac{\tau}{2}} x(t) dt = \frac{2}{T} \int_{-\frac{\tau}{2}}^{\frac{\tau}{2}} U dt = 2U \frac{\tau}{T}, \quad a_k = X_k + X_{-k} = 2 \operatorname{Re} |X_k| = \frac{2U}{\pi k} \sin k\omega_0 \frac{\tau}{2}. \quad \text{Так}$$

сигнал симметричен относительно начала координат, то $b_k = 0$.

Таким образом, сигнал будет иметь вид:

$$s(t) = U \frac{\tau}{T} + \sum_{n=1}^{\infty} \frac{2U}{\pi k} \sin k\omega_0 \frac{\tau}{2} \cdot \cos(k\omega_0 \tau).$$

Список использованных источников

1. Бойко Б.П., Тюрин В.А. Спектр сигнала: учебно-методическое пособие / Б.П. Бойко, В.А. Тюрин. — Казань: Казанский федеральный университет, 2014. — 38 с.

УДК 378.14

РАЗВИТИЕ КРЕАТИВНОСТИ БУДУЩИХ ПЕДАГОГОВ-ИНЖЕНЕРОВ

Еськов П.А., студент

Белорусский национальный технический университет

Минск, Республика Беларусь

Научный руководитель: ст.преподаватель Игнаткович И.В

Аннотация:

Рассматривается вопрос о развитии креативности у будущих педагогов-инженеров как один из немаловажных навыков высококвалифицированного специалиста.