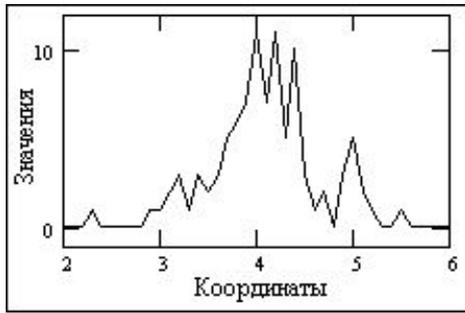


ОСНОВЫ ТЕОРИИ СИГНАЛОВ

Слово “сигнал” происходит от латинского слова “signum”, что переводится как “знак”.

Сигнал – это **материальный носитель информации**. В природе он проявляется в виде некоторого физического процесса.

Теория сигналов абстрагируется (отходит) от физической природы сигнала. Здесь оперируют математическими моделями сигналов.



С математической точки зрения сигнал представляет собой функцию, т.е. зависимость одной величины от другой, независимой переменной. По содержанию это информационная функция, несущая сообщение о физических свойствах, состоянии или поведении какой-либо физической системы, объекта или среды, а целью обработки сигналов можно считать извлечение определенных информационных сведений, которые отображены в этих сигналах (кратко - полезная или целевая информация) и преобразование этих сведений в форму, удобную для восприятия и дальнейшего использования.

Обычно сигнал, независимо от его физической природы, представляют как некоторую **функцию времени $x(t)$** . Такое представление есть общепринятая **математическая абстракция физического сигнала**.

Целями анализа сигналов обычно являются:

- Определение или оценка числовых параметров сигналов (энергия, средняя мощность, среднее квадратическое значение и пр.).
- Разложение сигналов на элементарные составляющие для сравнения свойств различных сигналов.
- Сравнение степени близости, "похожести", "родственности" различных сигналов, в том числе с определенными количественными оценками.

Все модели сигнала делятся на полные и неполные. Примерами полных моделей могут служить: функция времени $x(t)$ и спектральная функция $F(j\omega)$.

Полная модель отражает всю необходимую информацию о физическом сигнале.

Неполная модель (или оценка) дает не всю информацию о сигнале. Она позволяет описать его с некоторой погрешностью. В результате часть информации теряется.

Примерами неполных моделей могут служить: амплитудный спектр $A(\omega)$, энергетический спектр $E(\omega)$, корреляционная функция $R(\tau)$, набор дискретных значений некоторой функции .

ШУМЫ И ПОМЕХИ



Типы помех разделяют по источникам их возникновения, по энергетическому спектру, по характеру воздействия на сигнал, по вероятностным характеристикам и другим признакам.

Источники помех бывают внутренние и внешние.

Электрические и магнитные поля различных источников помех вследствие наличия индуктивных, емкостных и резистивных связей создают на различных участках и цепях сигнальных систем паразитные разности потенциалов и токи, накладывающиеся на полезные сигналы.

Помехи подразделяются на флуктуационные, импульсные и периодические.

В зависимости от характера воздействия на сигнал помехи разделяют на аддитивные и мультипликативные.

Сигналы различают:

- 1) по физической природе (электромагнитные, тепловые, акустические и т.д.);
- 2) по зависимости от времени (постоянные и переменные);
- 3) по элементу случайности

Детерминированный, или регулярный – это сигнал, закон изменения которого известен и известны все его параметры.

Квазидетерминированный – это сигнал, закон изменения которого известен, но один или несколько параметров – случайные величины.
Пример: $x(t) = A \sin(\omega t + \phi)$, где A – случайная величина.

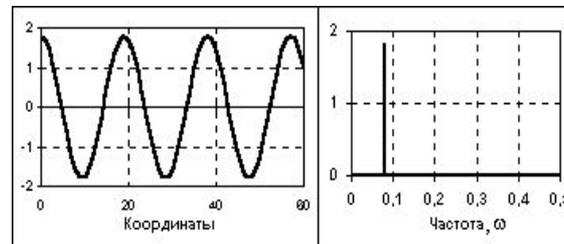
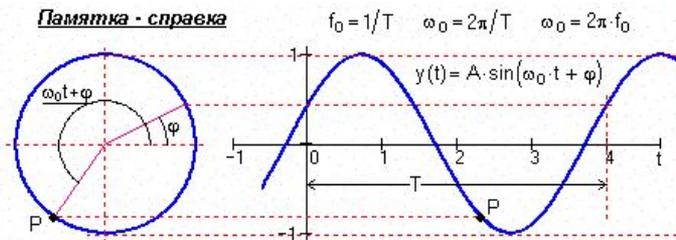
Случайным называют сигнал, значение которого в каждый момент времени есть случайная величина. Кроме этого все сигналы могут быть *непрерывными и дискретными*.

Дискретизированным называют сигнал, у которого хотя бы один параметр является дискретной величиной, т.е. имеет конечное множество значений.

КЛАССИФИКАЦИЯ СИГНАЛОВ



Для периодических сигналов выполняется общее условие $s(t) = s(t + kT)$, где $k = 1, 2, 3, \dots$ - любое целое число (из множества целых чисел I от $-\infty$ до ∞), T - период, являющийся конечным отрезком независимой переменной. Множество периодических сигналов: $L_p = \{s(t); s(t+kT) = s(t), -\infty < t < \infty, k \in I\}$.



Гармонический сигнал и спектр его амплитуд

Гармонические сигналы (синусоидальные), описываются следующими формулами:

$$s(t) = A \cdot \sin(2\pi f_0 t + \varphi) = A \cdot \sin(\omega_0 t + \varphi),$$

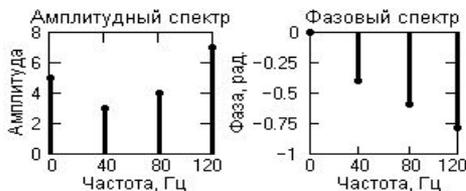
$$s(t) = A \cdot \cos(\omega_0 t + j), \quad (1.1.1)$$

где A , f_0 , ω_0 , j , φ - постоянные величины, которые могут исполнять роль информационных параметров сигнала: A - амплитуда сигнала, f_0 - циклическая частота в герцах, $\omega_0 = 2\pi f_0$ - угловая частота в радианах, j и φ - начальные фазовые углы в радианах. Период одного колебания $T = 1/f_0 = 2\pi/\omega_0$. При $\varphi = \varphi - \pi/2$ синусные и косинусные функции описывают один и тот же сигнал. Частотный спектр сигнала представлен амплитудным и начальным фазовым значением частоты f_0 (при $t = 0$).

Полигармонические сигналы составляют наиболее широко распространенную группу периодических сигналов и описываются суммой гармонических колебаний:

$$s(t) = A_n \sin(2\pi f_n t + j_n), \quad (1.1.2)$$

или непосредственно функцией $s(t) = y(t \pm kT_p)$, $k = 1, 2, 3, \dots$, где T_p - период одного полного колебания сигнала $y(t)$, заданного на одном периоде. Значение $f_p = 1/T_p$ называют фундаментальной частотой колебаний.



Математическое описание сигнала задается формулой:

$$s(t) = \sum_{k=0}^3 A_k \cdot \cos(2 \cdot \pi \cdot f_k \cdot t + \varphi_k)$$

где: $A_k = \{5, 3, 4, 7\}$ - амплитуда гармоник; $f_k = \{0, 40, 80, 120\}$ - частота в герцах; $j_k = \{0, -0.4, -0.6, -0.8\}$ - начальный фазовый угол колебаний в радианах; $k = 0, 1, 2, 3$. Фундаментальная частота сигнала 40 Гц.

Частотное представление данного сигнала (спектр сигнала) приведено на рисунке. Обратим внимание, что частотное представление периодического сигнала $s(t)$, ограниченного по числу гармоник спектра, составляет всего восемь отсчетов и весьма компактно по сравнению с временным представлением.

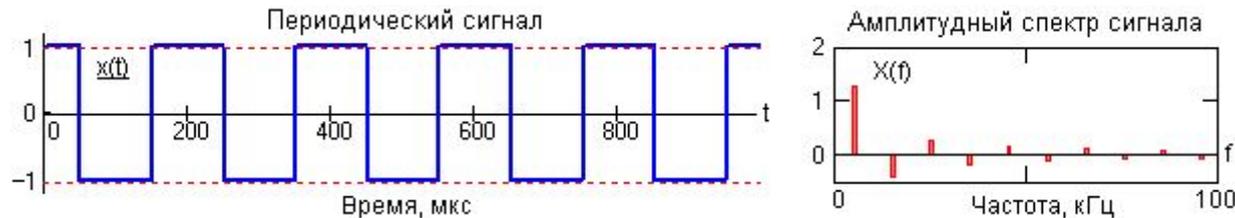
Периодический сигнал любой произвольной формы может быть представлен в виде суммы гармонических колебаний с частотами, кратными фундаментальной частоте колебаний $f_p = 1/T_p$. Для этого достаточно разложить один период сигнала в ряд Фурье по тригонометрическим функциям синуса и косинуса с шагом по частоте, равным фундаментальной частоте колебаний $\Delta f = f_p$: $s(t) = (a_k \cos 2\pi k \Delta f t + b_k \sin 2\pi k \Delta f t)$, (1.1.3)

$$a_0 = (1/T) \int_0^T s(t) dt, \quad a_k = (2/T) \int_0^T s(t) \cos 2\pi k \Delta f t dt \quad (1.1.4)$$

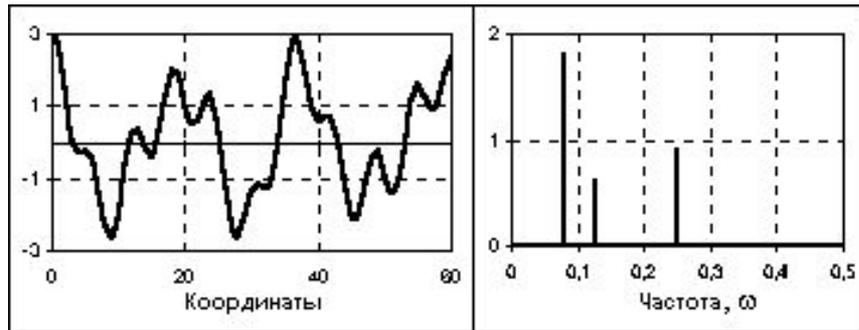
$$b_k = (2/T) \int_0^T s(t) \sin 2\pi k \Delta f t dt \quad (1.1.5)$$

Количество членов ряда Фурье $K = k_{\max}$ обычно ограничивается максимальными частотами f_{\max} гармонических составляющих в сигналах так, чтобы $f_{\max} < K \cdot f_p$. Однако для сигналов с разрывами и скачками имеет место $f_{\max} \rightarrow \infty$, при этом количество членов ряда ограничивается по допустимой погрешности аппроксимации функции $s(t)$.

Пример представления прямоугольного периодического сигнала (меандра) в виде амплитудного ряда Фурье в частотной области приведен на рисунке ниже. Сигнал четный относительно $t=0$, не имеет синусных гармоник, все значения j_k для данной модели сигнала равны нулю.



Прямоугольный периодический сигнал (меандр)



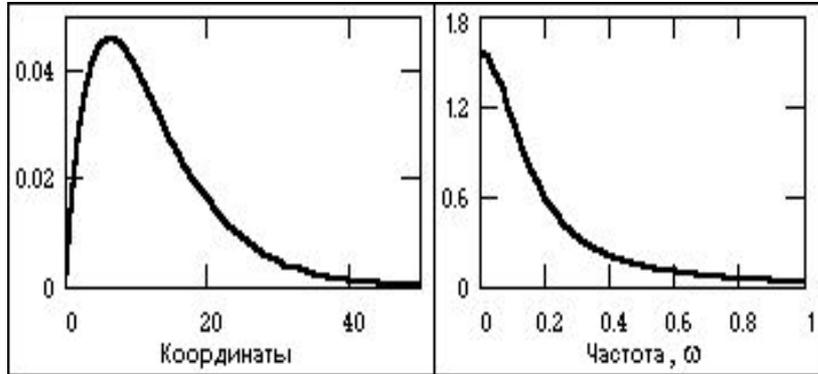
Почти периодические сигналы близки по своей форме к полигармоническим. Они также представляют собой сумму двух и более гармонических сигналов (в пределе – до бесконечности), но не с кратными, а с произвольными частотами, отношения которых (хотя бы двух частот минимум) не относятся к рациональным числам, вследствие чего фундаментальный период суммарных колебаний бесконечно велик.

$\sqrt{12}$

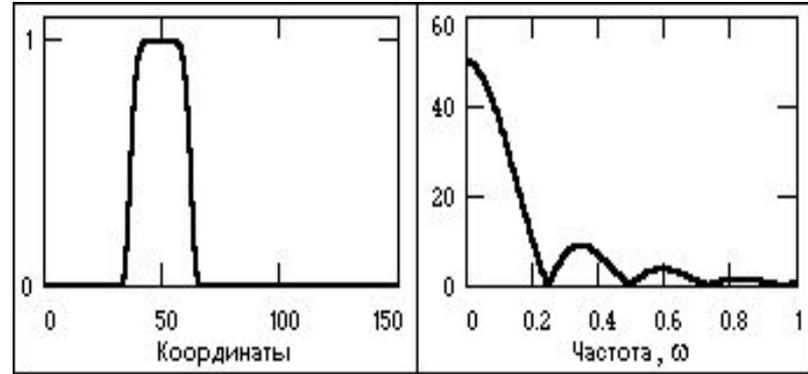
Так, например, сумма двух гармоник с частотами $2f_0$ и $3.5f_0$ дает периодический сигнал ($2/3.5$ – рациональное число) с фундаментальной частотой $0.5f_0$, на одном периоде которой будут укладываться 4 периода первой гармоники и 7 периодов второй. Но если значение частоты второй гармоники заменить близким значением f_0 , то сигнал перейдет в разряд непериодических, поскольку отношение $2/$ не относится к числу рациональных чисел.

Как правило, почти периодические сигналы порождаются физическими процессами, не связанными между собой. Математическое отображение сигналов тождественно полигармоническим сигналам (сумма гармоник), а частотный спектр также дискретен.

Апериодические сигналы составляют основную группу непериодических сигналов и задаются произвольными функциями времени. На рисунке показан пример аperiодического сигнала, заданного формулой на интервале $(0, \infty)$: $s(t) = \exp(-a \cdot t) - \exp(-b \cdot t)$, где a и b – константы, в данном случае $a = 0.15$, $b = 0.17$.



Апериодический сигнал и модуль спектра



Импульсный сигнал и модуль спектра

Частотный спектр аperiодических сигналов непрерывен и может содержать любые гармоники в частотном интервале $[0, \infty]$. Для его вычисления используется интегральное преобразование Фурье, которое можно получить переходом в формулах (1.1.3) от суммирования к интегрированию при $\Delta f \rightarrow 0$ и $k\Delta f \rightarrow f$.

Случайным сигналом называют функцию времени, значения которой заранее неизвестны, и могут быть предсказаны лишь с некоторой вероятностью. В качестве основных статистических характеристик случайных сигналов принимают:

- а) закон распределения вероятности нахождения величины сигнала в определенном интервале значений;
- б) спектральное распределение мощности сигнала.

Случайные сигналы подразделяют на стационарные и нестационарные.

ФОРМЫ СИГНАЛОВ

