

# 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.

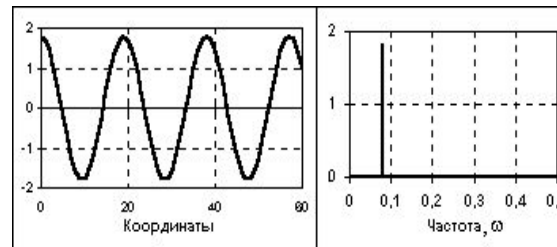
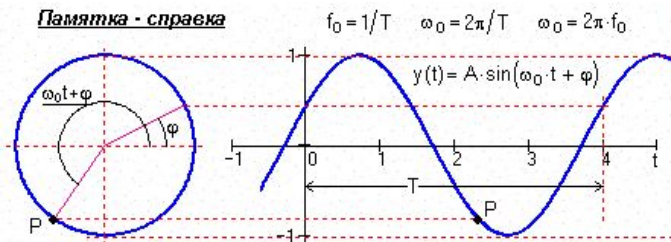
*Случайным* называют сигнал, значение которого в каждый момент времени есть случайная величина. Кроме этого все сигналы могут быть *непрерывными и дискретными*.

*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  $\infty$ ),  $T$  - 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:

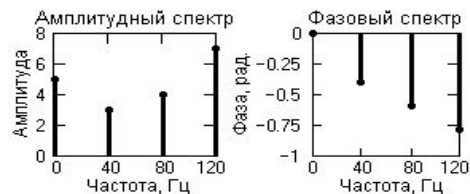
$$\begin{aligned} s(t) &= A \cdot \sin(2\pi f_0 t + \varphi) = A \cdot \sin(\omega_0 t + \varphi), \\ s(t) &= A \cdot \cos(\omega_0 t + j), \end{aligned} \quad (1.1.1)$$

где  $A$ ,  $f_0$ ,  $\omega_0$ ,  $j$ ,  $\varphi$  - 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  $\varphi$  - 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.

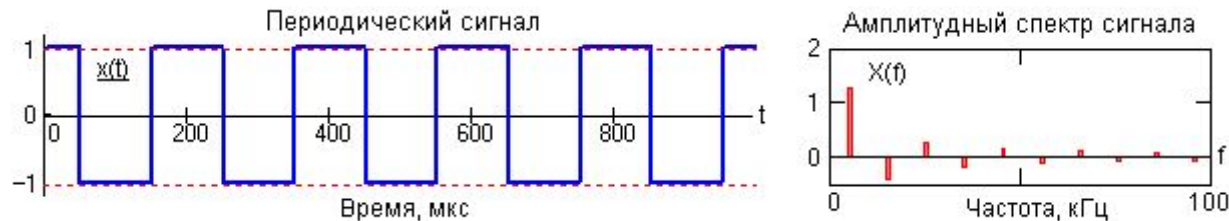
Периодический сигнал любой произвольной формы может быть представлен в виде суммы гармонических колебаний с частотами, кратными фундаментальной частоте колебаний  $f_p = 1/T_p$ . Для этого достаточно разложить один период сигнала в ряд Фурье по тригонометрическим функциям синуса и косинуса с шагом по 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)

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

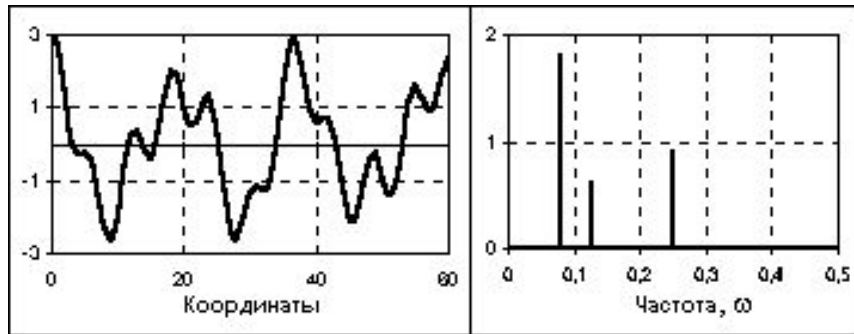
$$b_k = (2/T) \int_0^T s(t) \sin 2\pi k \Delta f t dt \quad (1.1.5)$$

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.

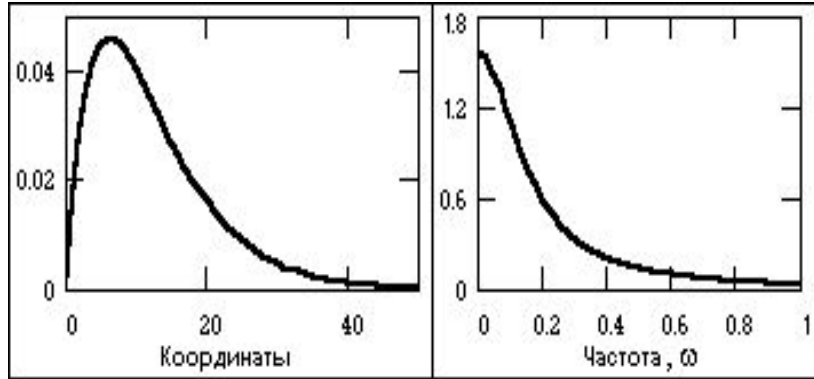
$\sqrt{12}$

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.

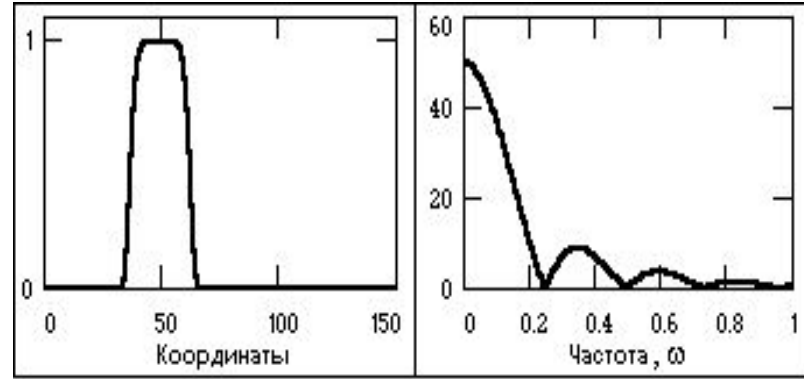
Как правило, почти периодические сигналы порождаются физическими процессами, не связанными между собой. Математическое отображение сигналов тождественно полигармоническим сигналам (сумма гармоник), а частотный спектр также дискретен.



**Апериодические сигналы** составляют основную группу неперiodических 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

