

Практическое занятие 1

Пространство сигналов.

Обобщённый спектральный анализ сигналов.

1. Линейное пространство сигналов

Множество сигналов R называется линейным пространством сигналов, если выполняются следующие условия:

1. Для любых двух сигналов из R определена операция сложения так, что множество R замкнуто относительно этой операции:

$$\forall s_1, s_2 \in R \quad \exists s_1 + s_2 \in R.$$

2. Для любого сигнала из R определена операция умножения на число так, что множество R замкнуто относительно этой операции:

$$\forall s \in R, \lambda \in \mathbb{C} \quad \exists \lambda s \in R.$$

3. В множестве R имеется нулевой элемент:

$$\exists 0 \in R : \forall s \in R \Rightarrow s + 0 = s.$$

2. Понятие базиса

Совокупность сигналов $\{\varphi_n\}_{n=0}^{N-1}$ из R называется линейно-независимой системой, если их линейная комбинация обращается в нуль только при тривиальном наборе коэффициентов:

$$\sum_{n=0}^{N-1} \alpha_n \varphi_n = 0 \Leftrightarrow \alpha_n = 0, n = 0, \dots, N-1.$$

Линейное пространство называется N -мерным, если в нём существуют не более N линейно-независимых сигналов.

Линейное пространство называется бесконечномерным, если в нём существует любое количество линейно-независимых сигналов.

Совокупность N линейно-независимых сигналов $\{\varphi_n\}_{n=0}^{N-1}$ в линейном пространстве размерности N называется базисом этого пространства. Для любого сигнала s найдутся такие числа $\{C_n\}_{n=0}^{N-1}$, что

$$s = \sum_{n=0}^{N-1} C_n \varphi_n.$$

Сигналы $\{\varphi_n\}_{n=0}^{N-1}$ называются базисными функциями.

В задачах теории сигналов пространство может быть и

бесконечномерным.

3. Скалярное произведение

Скалярным произведением сигналов s_1 и s_2 из R называется сопоставляемое им число (s_1, s_2) посредством правила, обладающего свойствами:

1. Сопряжённая симметрия

$$(s_1, s_2) = (s_2, s_1)^*.$$

2. Распределительное свойство

$$(s_1 + s_2, s_3) = (s_1, s_3) + (s_2, s_3),$$

$$(s_3, s_1 + s_2) = (s_3, s_1) + (s_3, s_2).$$

3. Умножение на число

$$(\lambda s_1, s_2) = \lambda (s_1, s_2),$$

$$(s_1, \lambda s_2) = \lambda^* (s_1, s_2).$$

4. Скалярное произведение сигнала на него же неотрицательно и может быть равно нулю только для нулевого элемента

$$(s, s) \geq 0,$$

$$(s, s) = 0 \Leftrightarrow s = 0.$$

5. Скалярное произведение любого сигнала и нулевого элемента равно нулю

$$(0, s) = 0.$$

6. Скалярное произведение удовлетворяет неравенству Коши-Буняковского

$$|(s_1, s_2)|^2 \leq (s_1, s_1)(s_2, s_2),$$

где равенство достигается только при $s_1 = \lambda s_2$.

Конечномерное линейное пространство с введённым на нём скалярным произведением называется евклидовым E .

Бесконечномерное линейное пространство с скалярным произведением называется гильбертовым H .

4. Норма

Нормой сигнала называется число $\|s\|$, сопоставляемое ему s

Скалярное произведение векторов

Из формулы скалярного произведения векторов следует формула для нахождения угла между векторами:

$$\cos \varphi = \frac{\vec{a} \cdot \vec{b}}{|\vec{a}| \cdot |\vec{b}|} = \frac{x_1 \cdot x_2 + y_1 \cdot y_2 + z_1 \cdot z_2}{\sqrt{x_1^2 + y_1^2 + z_1^2} \cdot \sqrt{x_2^2 + y_2^2 + z_2^2}}$$

Найти косинус угла между векторами: $\vec{a} = i + 2j + 3k$
 $\vec{b} = 6i + 4j - 2k$

$$\vec{a} \cdot \vec{b} = 1 \cdot 6 + 2 \cdot 4 + 3 \cdot (-2) = 8$$

$$|\vec{a}| = \sqrt{1^2 + 2^2 + 3^2} = \sqrt{14}$$

$$|\vec{b}| = \sqrt{6^2 + 4^2 + (-2)^2} = \sqrt{56} = 2\sqrt{14}$$

$$\cos \varphi = \frac{8}{\sqrt{14} \cdot 2\sqrt{14}} = \frac{2}{7}$$

помощью правила, обладающего свойствами:

1. Норма неотрицательна, нулевую норму имеет только нулевой элемент

$$\|s\| \geq 0; \|s\| = 0 \Leftrightarrow s = 0.$$

2. Норма сигнала, умноженного на число

$$\|\lambda s\| = |\lambda| \|s\|.$$

3. Неравенство треугольника

$$\|s_1 + s_2\| \leq \|s_1\| + \|s_2\|.$$

В качестве нормы евклидова (гильбертова) пространства часто рассматривается

$$\|s\| = \sqrt{(s, s)}.$$

При таком определении нормы неравенство Коши-Буняковского перепишется в виде:

$$|(s_1, s_2)| \leq \|s_1\| \cdot \|s_2\|.$$

5. Пространство сигналов $L_2[a, b]$

Пространством сигналов $L_2[a, b]$ называется линейное пространство, элементами которого являются квадратично-интегрируемые на интервале $t \in [a, b]$ сигналы:

$$\int_a^b |s(t)|^2 dt < \infty.$$

Скалярное произведение в $L_2[a, b]$ определяется как

$$(s_1, s_2) = \int_a^b s_1(t) s_2^*(t) dt,$$

норма сигнала

$$\|s\| = \sqrt{\int_a^b |s(t)|^2 dt}.$$

При таком определении квадрат нормы даёт энергию сигнала:

$$E_s(a, b) = \|s\|^2 = \int_a^b |s(t)|^2 dt.$$

6. Обобщённый ряд Фурье. Обобщённый спектр сигнала

Рассмотрим гильбертово пространство H . Система ненулевых функций (сигналов) $\{\varphi_n\}_{n=0}^{\infty}$ называется ортогональной, если выполняется условие ортогональности:

$$(\varphi_n, \varphi_k) = \begin{cases} \|\varphi_n\|^2, & n = k \\ 0, & n \neq k \end{cases}, n, k = 0, 1, 2, \dots$$

Если сигналы ортогональны, то они и линейно-независимы. Действительно, пусть линейная комбинация $\sum_{n=0}^{\infty} \alpha_n \varphi_n$ обращается в нуль:

$$\sum_{n=0}^{\infty} \alpha_n \varphi_n = 0.$$

Умножим левую и правую часть равенства скалярно на φ_k :

$$\left(\sum_{n=0}^{\infty} \alpha_n \varphi_n, \varphi_k \right) = 0, \quad k = 0, 1, 2, \dots,$$

откуда с учётом свойств скалярного произведения получим

$$\sum_{n=0}^{\infty} \alpha_n (\varphi_n, \varphi_k) = 0,$$

и, ввиду условия ортогональности, запишем

$$\alpha_k \|\varphi_k\|^2 = 0.$$

Так как сигналы $\{\varphi_n\}_{n=0}^{\infty}$ ненулевые, то $\alpha_k = 0, k = 0, 1, 2, \dots$, то есть обращение рассматриваемой линейной комбинации в нуль возможно только при тривиальном наборе коэффициентов, что и означает линейную независимость системы.

В евклидовом пространстве ортогональная система функций, количество элементов в которой совпадает с размерностью линейного пространства, является полной и образует базис, который называется ортогональным базисом.

В гильбертовом линейном пространстве ортогональная система функций может иметь бесконечное количество элементов, но при этом не являться полной, то есть не образовывать базиса.

Любой элемент из H можно представить в виде:

$$s = \sum_{n=0}^{\infty} C_n \varphi_n,$$

где $\{\varphi_n\}_{n=0}^{\infty}$ - полная ортогональная система функций (ортогональный базис). Умножим левую и правую часть записанного равенства на φ_k скалярно:

$$(s, \varphi_k) = \sum_{n=0}^{\infty} C_n (\varphi_n, \varphi_k) = C_k \|\varphi_k\|^2, \quad k = 0, 1, 2, \dots,$$

откуда

$$C_k = \frac{1}{\|\varphi_k\|^2} (s, \varphi_k), \quad k = 0, 1, 2, \dots$$

Рассмотренное представление называется обобщённым рядом Фурье. Совокупность коэффициентов ряда $\{C_n\}_{n=0}^{\infty}$ называется обобщённым спектром сигнала в базисе $\{\varphi_n\}_{n=0}^{\infty}$.

7. Равенство Парсеваля

Пусть $\{\varphi_n\}_{n=0}^{\infty}$ ортогональный базис в H , рассмотрим два сигнала

$$s_1 = \sum_{n=0}^{\infty} C_{1n} \varphi_n, \quad s_2 = \sum_{n=0}^{\infty} C_{2n} \varphi_n,$$

и их скалярное произведение

$$\begin{aligned} (s_1, s_2) &= \left(\sum_{n=0}^{\infty} C_{1n} \varphi_n, \sum_{k=0}^{\infty} C_{2k} \varphi_k \right) = \sum_{n=0}^{\infty} \sum_{k=0}^{\infty} C_{1n} C_{2k}^* (\varphi_n, \varphi_k) = \\ &= \sum_{n=0}^{\infty} C_{1n} C_{2n}^* \|\varphi_n\|^2. \end{aligned}$$

Полученное равенство

$$(s_1, s_2) = \sum_{n=0}^{\infty} C_{1n} C_{2n}^* \|\varphi_n\|^2$$

называется равенством Парсеваля.

В частном случае, когда $\|s\| = \sqrt{(s, s)}$ и $s = s_1 = s_2$, равенство Парсеваля переписывается как

$$\|s\|^2 = \sum_{n=0}^{\infty} |C_n|^2 \|\varphi_n\|^2.$$

8. Экстремальное свойство коэффициентов обобщённого ряда Фурье

Рассмотрим случай, когда сигнал приближается в неполной ортогональной системе функций

$$s(t) \approx \psi(t) = \sum_n a_n \varphi_n(t).$$

Неполная система ортогональных функций может быть использована изначально для приближения сигнала из каких-нибудь соображений, или, например, получится при усечении обобщённого ряда Фурье. При этом возникает задача выбора коэффициентов $\{a_n\}_{n=0}^{N-1}$. Выберем коэффициенты так, чтобы минимизировать энергию разностного сигнала:

$$\|s - \psi\|^2 \rightarrow \min.$$

Далее

$$\begin{aligned} \|s - \psi\|^2 &= \left(s - \sum_n a_n \varphi_n, s - \sum_k a_k \varphi_k \right) = \\ &= (s, s) - (s, \sum_k a_k \varphi_k) - (\sum_n a_n \varphi_n, s) + (\sum_n a_n \varphi_n, \sum_k a_k \varphi_k) = \\ &= \|s\|^2 - \sum_k a_k^* (s, \varphi_k) - \sum_n a_n (\varphi_n, s) + \sum_n \sum_k a_n a_k^* (\varphi_n, \varphi_k) = \\ &= \|s\|^2 - \sum_n \left(a_n^* C_n \|\varphi_n\|^2 + a_n C_n^* \|\varphi_n\|^2 \right) + \sum_n |a_n|^2 \|\varphi_n\|^2 = \\ &= \|s\|^2 - \sum_n 2 \operatorname{Re} a_n^* C_n \|\varphi_n\|^2 + \sum_n |a_n|^2 \|\varphi_n\|^2 \pm \sum_n |C_n|^2 \|\varphi_n\|^2 = \\ &= \|s\|^2 - \sum_n |C_n|^2 \|\varphi_n\|^2 + \sum_n |a_n - C_n|^2 \|\varphi_n\|^2. \end{aligned}$$

На последнем шаге учтено, что $|a_n - C_n|^2 = |a_n|^2 + |C_n|^2 - 2 \operatorname{Re} a_n C_n^*$.

Минимум полученного выражение достигается, когда последнее слагаемое $\sum |a_n - C_n|^2 \|\phi_n\|^2$ равно нулю, то есть когда коэффициенты аппроксимирующей функции совпадают с коэффициентами обобщённого ряда Фурье

$$a_n = C_n, \quad n = 0, \dots, N-1.$$

При этом достигается минимальная энергия разностного сигнала

$$\|s - \psi\|_{\min}^2 = \|s\|^2 - \sum_n |C_n|^2 \|\phi_n\|^2 = \|s\|^2 - \|\psi\|^2.$$

Таким образом, при приближении сигнала линейной комбинацией ортогональных функций, наименее уклоняется от сигнала такая приближающая функция, коэффициенты которой являются коэффициентами обобщённого ряда Фурье.