

信号空间理论

(下册)

何敬成 刘醒凡

成都电讯工程学院七系

成都电讯工程学院七系
PDG



一 卷 24 3.462

第六章 线性算子的表示方法

§ 6.1 在有限维定义域上的线性变换表示法

在第三章中，我们已对线性变换的基本概念作了简要的阐述。在此基础上，本章进一步讨论各种类型的线性变换的表示方法。目的是企图寻找一种普遍的方法，来表征系统的信号变换特性。我们将会看到，对线性变换的表示方法，与第四章中描述的关于信号的表示法，有着惊人的类似。但是，应当注意，有很大一类线性变换，它的表示方法远比信号表示方法更复杂。当然，要完全令人满意地解决这类问题，已超出本课程的内容。我们这里只是就最基本的方面作些讨论，以便为下一章的内容准备必要的知识。

当线性变换的定义域，是有限维内积空间时，有一些简单而直接的方法表示线性变换。这些方法引出了各种形式的表示法，且各自具有不同的优点。而我们最关心的，是具有如(4.1)式所示内积形式的 $L^2(T)$ 函数空间的有限维子空间。研究有限维的定义域上的变换的基本动机，是想通过对它的基本方法的研究，推广延伸到感兴趣的更广泛的定义域，以至全 $L^2(T)$ 空间。下面我们便来简单地介绍它们的几种表示方法。

1. 响应矢量表示法

首先，我们假定输入空间 A ，是由线性独立集合 $\{\bar{\varphi}_i, i=1, 2, \dots, n\}$ 张成，且具有互易集合 $\{\bar{\theta}_i, i=1, 2, \dots, n\}$ 。输出空间 B 为 n 维空间，它包含所研究的线性变换 L 的值域。由于值域的维数不可能超出定义域的维数，我们总可以找到这样

的空间。现对任意 $\bar{x} \in A$ ，由 (4.2) 和 (4.9) 式有

$$x(t) = \sum_{i=1}^n (\bar{x}, \bar{\theta}_i) \varphi_i(t) \quad t \in T \quad (6.1)$$

又由于 L 的线性特性，则可得

$$y(t) = Lx(t) = \sum_{i=1}^n (\bar{x}, \bar{\theta}_i) \psi_i(t) \quad (6.2)$$

这里集 $\{\bar{\psi}_i; \psi_i(t) = L\varphi_i(t), i=1, 2, \dots, n\}$ 构成 A 各个基函数输入到 L 后的响应。很显然，在 A 中点的全体像，可表示为 $\{\bar{\psi}_i\}$ 的线性组合，系数为表示 $\bar{x} \in A$ 相同的 n 个有序组

$\bar{\alpha} = \{\alpha_i = (\bar{x}, \bar{\theta}_i); i=1, 2, \dots, n\}$ 。因此，我们可以把

$\{\bar{\psi}_i; i=1, 2, \dots, n\}$ 看作为 L 关于 A 的基 $\{\bar{\varphi}_i; i=1, 2, \dots, n\}$ 的表示。与用 n 个有序组表示信号相比，线性变换的表示法，是用 B 中 n 个有序矢量序列关于 A 的特定基的表示。

由此，似乎可以想像把 $\{\bar{\psi}_i; i=1, 2, \dots, n\}$ 作输出空间 B 的基。但是，由于不能确保它是线性独立，因而不能这样做。否则由线性独立性的定义可知，若存在某个非零 $\bar{x}$ 输入在 B 中映射射为零。只要有一个矢量映射为零，那么必定有一子空间也映射为零。 A 的这一子空间叫线性变换的零空间。由于导致多对一的映射特性，不存在逆映射，且线性变换是奇异的。一个奇异的变换必具有小于维数 n 的值域。由于 $\{\bar{\psi}_i\}$ 是线性相依，不能张成输出空间 B 。事实上，很容易证明值域和零空间维数的和是等于 n 。值域空间维数叫做线性变换的秩。

2. 线性泛函序列表示法

表示 L 的另一种方法是借助于空间 A 的 n 个矢量的有序序

列。下面简述这一方法。

令 $\{\tilde{\varphi}_i; i=1, 2, \dots, n\}$ 是张成 B 的线性独立矢量, $\{\tilde{\theta}_i; i=1, 2, \dots, n\}$ 是对应的互易基集合。则在 B 中任意矢量可表示为

$$Y(t) = \sum_{j=1}^n (\bar{y}, \bar{\theta}_j) \tilde{\varphi}_j(t) \quad (6.3)$$

将 (6.2) 式代入 (6.3) 式, 得

$$Y(t) = L X(t) = \sum_{j=1}^n (\bar{x}, \bar{\psi}_j) \tilde{\varphi}_j(t) \quad (6.4)$$

这里

$$\omega_j(t) = \sum_{i=1}^n (\tilde{\theta}_j, \bar{\psi}_i) \theta_i(t) \quad (6.5)$$

因此, 有序序列 $\{\bar{\omega}_j; j=1, 2, \dots, n\}$ 代表对于 B 的特殊基的 L 的表示法。零空间是 A 中的矢量子空间, 它和所有 $\bar{\omega}_j$ 正交。如果 $\{\bar{\omega}_j; j=1, 2, \dots, n\}$ 是线性独立, 则变换的秩是 n 。我们也可以把这样一种表示法, 想像为包含形式为 $f_j(\bar{x}) = (\bar{x}, \bar{\omega}_j)$, $j=1, 2, \dots, n$ 的 n 个线性泛函有序序列。因而, 变换可表示为

$$L X(t) = \sum_{j=1}^n f_j(\bar{x}) \tilde{\varphi}_j(t) \quad (6.6)$$

3. 矩阵表示法

由于在第一种方法中的每个矢量 $\tilde{\psi}_i$, 和在第二种方法中的每个矢量 $\bar{\omega}_j$, 均可用 n 个有序组表示。因而可知, 线性变换可用 $n \times n$ 个标量方阵 (矩阵) 来表示。为了证明这点, 假定

$$\psi_i(t) = \sum_{j=1}^n \lambda_{ji} \tilde{\varphi}_j(t) \quad (6.7)$$

这里

$$\lambda_{ji} = (\bar{\psi}_i, \tilde{\theta}_j) = (L \bar{\varphi}_i, \tilde{\theta}_j) \quad (6.8)$$

将(6.7)代入(6.1), 有

$$y(t) = \sum_{i=1}^n \sum_{j=1}^n \lambda_{ji} \alpha_i \tilde{\varphi}_j(t) = \sum_{j=1}^n \beta_j \tilde{\varphi}_j(t) \quad (6.9)$$

这里

$$\begin{aligned} \alpha_i &= (\bar{x}, \bar{\theta}_i) \\ \beta_j &= (\bar{y}, \tilde{\theta}_j) = \sum_{i=1}^n \lambda_{ji} \alpha_i \end{aligned}$$

或用标准的矩阵符号表示为

$$\bar{\beta} = \bar{L} \bar{\alpha} \quad (6.10)$$

这里 $\bar{\alpha}$ 和 $\bar{\beta}$ 分别是 $\bar{x}$ 和 $\bar{y}$ 关于 A 和 B 的基的 n 个有序组表示法。
 $\bar{L}$ 表示 $n \times n$ 方阵, 其元素为第 i 行和 j 列标量 $\lambda_{ji} = (L \bar{\varphi}_i, \tilde{\theta}_j)$, 它代表了变换 L 。

§ 6.2 $L^2(T)$ 空间算子的表示法

上面的表示法, 当应用到特殊线性变换时是非常有用的。但是, 若要提供对所有变换类的表示, 上述方法存在根本限制。这些限制更多的不是来自约束的定义域, 而是来自变换的值域。不同的变换类型, 它的变换值域可能根本不同。值域限制在特定的 n 维输出空间的一类变换, 对于很多感兴趣的变换来说是少数。另一方面, 定义域为整个 $L^2(T)$ 空间的有介线性变换

类，代表了实际感兴趣的主要变换类。应当注意，在 $L^2(-\infty, \infty)$ 上的有介线性变换，实际上是线性算子。因为有介信号的象是有介的。有介算子的物理解释为网络具有稳定特性，意味着有限能量输入信号仅产生有限能量输出信号。

从解析的观点看，在 $L^2(T)$ 空间上的线性算子，最方便的表示方法，是借助于第四章描述的连续基。因此，我们假定用函数 $u(s)$ 和 $v(s)$ ，分别代表输入和输出信号 $x(t)$ 和 $y(t)$ 关于核基 $\varphi(t, s)$ 的表示。即

$$x(t) = \int_S u(s) \varphi(t, s) ds \quad (6.11)$$

$$y(t) = \int_S v(s) \varphi(t, s) ds$$

对算子 L ，我们有

$$y(t) = L x(t) = \int_S u(s) \psi(t, s) ds \quad (6.12)$$

这里 $\psi(t, s) = L \varphi(t, s)$ ，是具有参变量 s 和自变量 t 的函数。像在第四章中提到的，这里不要求 $\varphi(t, s)$ 是 t 的平方可积函数。因为，由(5.1b)式知

$$v(s) = \int_T y(t) \theta(s, t) dt \quad (6.13)$$

联立(6.12)和(6.13)式求出

$$\begin{aligned}
 v(s) &= \int_T \int_S u(\sigma) \psi(t, \sigma) \theta(s, t) d\sigma dt \\
 &= \int_S L(s, \sigma) u(\sigma) d\sigma \quad (6.14)
 \end{aligned}$$

这里

$$L(s, \sigma) \triangleq \int_T \theta(s, t) \psi(t, \sigma) dt \quad (6.15)$$

(6.15) 式和离散情况下的 (6.8) 式之间的类似性是很显然的。(6.8) 式中的离散变量 j 和 i 由 (6.15) 式中的连续变量 s 和 σ 替代。输入输出信号关于基 $\psi(t, s)$ 的表示, 是通过积分变量联系。积分变换, 因而也是算子, 由核函数 $L(s, \sigma)$ 表征, 它类似于 (6.10) 式中的矩阵 L 。由 (6.15) 式也可看出, 核函数完全由网络对信号基 $\psi(t, s)$ 的响应描述 (见图 6.1)。

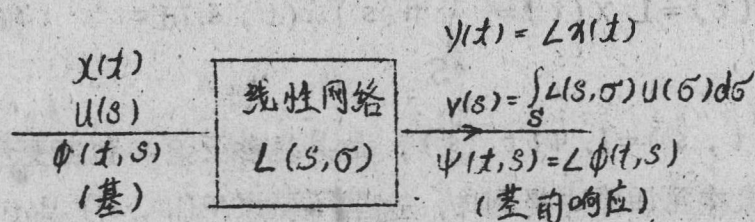


图 6.1 线性网络信号变换特性表示

作为一个实际例子, 先来研究通常使用的基 $\psi(t, s) = \delta(t-s)$, 具有 $T = S = (-\infty, \infty)$ 。在这种情况下, 有最简单情况 $u = x$ 和 $v = y$, 见 (5.21) 式。这里基响应为 $\psi(t, s) = h(t, s)$, 网络的冲激响应。它是 t 的函数, 是

在输入端上S时刻加入的冲激响应。由(6.15)式有

$$L(s, \delta) = \int_{-\infty}^{\infty} \delta(s-t)h(t, \delta)dt = h(s, \delta) \quad (6.16)$$

因此，一种表示网络输入输出关系的方法，是利用冲激响应作为核的积分变换。

$$Y(t) = \int_{-\infty}^{\infty} h(t, \tau)X(\tau)d\tau \quad (6.17)$$

另一个常用的基是 $\varphi(t, s) = e^{j2\pi st}$ ，具有 $T = S = (-\infty, \infty)$ ，它导致信号和算子的频域描述。这里 $U = X$ 和 $V = Y$ ， X 和 Y 分别是 x 和 y 的付氏变换。借助于网络的冲激响应，我们可求出付基 $e^{j2\pi st}$ 的响应 $\psi(t, s)$ ，按照(6.17)式有

$$\psi(t, s) = \int_{-\infty}^{\infty} h(t, \tau)e^{j2\pi s\tau}d\tau \quad (6.18)$$

因此，由(6.14)和(6.15)有

$$Y(f) = \int_{-\infty}^{\infty} H(f, \gamma)X(\gamma)d\gamma$$

这里

$$H(f, \gamma) = \iint_{-\infty}^{\infty} h(t, \tau)e^{-j2\pi ft}e^{j2\pi \gamma \tau}dtd\tau \quad (6.19)$$

1. 混合基

对于某些应用来说,有时需要用不同的基表达输入输出信号。设 $\varphi(t, s)$ 为输入信号的基, $\tilde{\varphi}(t, s)$ 为输出信号的基, 则根据上面的讨论有

$$v(s) = \int_S L(s, \sigma) u(\sigma) d\sigma$$

这里

$$L(s, \sigma) = \int_T \theta(s, t) \psi(t, \sigma) dt \quad (6.20)$$

$$\psi(t, s) = L \varphi(t, s)$$

频域描述输入信号和时域描述输出信号,已在时变网络分析中得到应用,即

$$\varphi(t, s) = e^{j2\pi st} \quad (6.21)$$

$$\tilde{\varphi}(t, s) = \delta(t - s)$$

利用 (6.20) 式于上式,求得

$$Y(t) = \int_{-\infty}^{\infty} G(t, f) X(f) df \quad (6.22)$$

这里借助于冲激响应有

$$G(t, f) = \int_{-\infty}^{\infty} h(t, \tau) e^{j2\pi f \tau} d\tau \quad (6.23)$$

另一描述混合基表示算子的例子是上述情况的对偶情况，

即

$$\begin{aligned}\varphi(t, s) &= \delta(t-s), \\ \varphi(t, s) &= e^{j2\pi st}\end{aligned}\quad (6.24)$$

在这种情况下，我们有

$$Y(f) = \int_{-\infty}^{\infty} k(f, t) X(t) dt \quad (6.25)$$

$$k(f, t) = \int_{-\infty}^{\infty} h(\tau, t) e^{-j2\pi f\tau} d\tau$$

2. 算子的分类

线性系统的某些特性，可借助于算子核函数性质表征。这些特性对各类算子的分类是很有用的。下面我们来描述在实际应用中常遇到的几类。在这里，我们假定算子的定义域是 $L^2(-\infty, \infty)$ 。

a. 时不变算子

很多实际系统有这样的信号变换特性，它与激励信号加入的时刻无关。时不变可描述为下述意义上时间原点住移不变：若 L 是时不变算子，则对任意 $\bar{x}$ 和任意住移 t_0 ，若有 $Y(t) = Lx(t)$ ，则有 $Y(t-t_0) = Lx(t-t_0)$ 。如果而且仅仅如果冲激响应 $h(t, \tau)$ 只依赖于单变量 $t - \tau$ ，则算子是时不变的。由于这一原因，通常把冲激响应写为 $h(t-\tau)$ ，甚至更简单地

写为 $h(t)$ ，表示冲激是在 $\tau = 0$ 时刻加入。算子的时域描述，由 (6.17) 式得

$$y(t) = \int_{-\infty}^{\infty} h(t-\tau)x(\tau)d\tau \quad (6.27)$$

这里 $\bar{y}$ 是 $\bar{h}$ 和 $\bar{x}$ 的卷积，符号表示为 $\bar{y} = \bar{h} \otimes \bar{x}$ 。通过改变 (6.27) 式中积分变量，可以表示运算为

$$y(t) = \int_{-\infty}^{\infty} k(\phi)x(\phi+t)d\phi \quad (6.28)$$

式中已令 $k(\phi) = h(-\phi)$ 。这是一种由扫描得到信号的方法。如果一空间分布信号 $\bar{x}$ ，如一光图像，通过一定速度扫描装置扫描读出，得到的时间函数由 (6.28) 式给出。这里 $k(\phi)$ 可解释为扫描“窗”两端透射比。扫描运算经常在信号处理系统中遇到，记住这些运算是等效于时不变滤波是非常重要的。

用频率域描述时不变算子特别方便。在这种情况下，(6.19) 式变为

$$\begin{aligned} H(f, \gamma) &= \iint_{-\infty}^{\infty} h(t-\tau)e^{-j2\pi ft+j2\pi \gamma t} dt d\tau \\ &= \int_{-\infty}^{\infty} h(\phi)e^{-j2\pi f\phi} \int_{-\infty}^{\infty} e^{-j2\pi(f-\gamma)\tau} d\tau d\phi \\ &= H(f)\delta(f-\gamma) \end{aligned} \quad (6.29)$$

因此得

$$Y(f) = \int_{-\infty}^{\infty} H(f) \delta(f - \nu) X(\nu) d\nu$$

$$= H(f) X(f) \quad (6.30)$$

(6.30) 式中函数 $H(f)$ 叫做时不变网络的传输函数。借助 $k(f)$ ，有

$$Y(f) = K^*(f) X(f) \quad (6.31)$$

时不变算子类的另一重要特性是算子相乘符合交换律。由此可得，时不变网络级联组合的传输函数是各级传输函数的积（符合交换律）。因而，级联中的顺序是不重要的。

b. 恒等算子

恒等算子 I 是对所有 $\bar{x}$ 有 $\bar{x} = I\bar{x}$ 。显然，它是一时不变算子。相应的冲激响应是 $h(t) = \delta(t)$ ，对应的传输函数为 $H(f) = 1$ 。

c. 延迟算子

与恒等算子紧密相联，且在实践中很有用的另一类算子，是所谓延迟算子。它将 $x(t)$ 映射为 $x(t - t_0)$ 。相应的冲激响应是 $h(t) = \delta(t - t_0)$ ，传输函数为 $H(f) = e^{-j2\pi f t_0}$ 。

d. 选通算子（相乘器）

有几种实际器件（调制器、信号选通等），执行的变换为

$$y(t) = W(t) x(t) \quad (6.32)$$

很明显，它不是时不变的，除非 $W(t)$ 是常数（在这种情况下，运算是简单的标量积）。选通算子的冲激响应给出为

$$h(t, \tau) = W(t) \delta(t - \tau) \quad (6.33)$$

或者等效地为

$$h(t, \tau) = W(\tau) \delta(t - \tau)$$

在频率域中，利用(6.19)求出

$$\begin{aligned} H(f, \gamma) &= \int_{-\infty}^{\infty} W(t) \delta(t - \tau) e^{-j 2 \pi f t + j 2 \pi \gamma \tau} d t d \tau \\ &= \int_{-\infty}^{\infty} W(\tau) e^{-j 2 \pi (f - \gamma) \tau} d \tau \\ &= W(f - \gamma) \end{aligned} \quad (6.34)$$

因此，运算用卷积表征为

$$Y(f) = \int_{-\infty}^{\infty} W(f - \gamma) X(\gamma) d \gamma \quad (6.35)$$

d. 物理可实现算子

表征一物理可实现系统的算子的基本限制，是系统是非提前发生的，或因果的。这一要求很容易借助冲激响应来陈述。由(6.17)式，我们可看出，如果 $Y(t)$ 只依赖于输入的过去值，则对脉冲响应的必要和充分条件是

$$h(t, \tau) = 0, \quad \tau > t \quad (6.36)$$

很多作者综合这一条，把运算表示为

$$Y(t) = \int_{-\infty}^{\infty} h(t, \tau) X(\tau) d\tau$$

这里对函数 $h(t, \tau)$ 未作限制。但是，为了我们的目的，更方便的作法是为了保持固定的积分区间，即，附加一冲激响应应满足的辅助条件

$$h(t, \tau) = w(t - \tau) h(t, \tau) \quad (6.37)$$

这里

$$\begin{aligned} w(t) &= 1 && \text{对 } t > 0 \\ &= 0 && \text{对 } t < 0 \end{aligned}$$

e. 有限阶微分算子

很多物理系统的响应特征，可近似由有限阶微分方程来描述。分析线性系统的标准方法，是借助于由集总元素组成的级联网络模拟系统。有很多著名的方法导出集总参数网络的微分方程。可以证明，对如下形式的微分方程

$$\sum_{i=0}^n a_i(t) \frac{d^i Y(t)}{dt^i} = \sum_{i=0}^{n-1} b_i(t) \frac{d^i X(t)}{dt^i} \quad (6.38)$$

相应的运算冲激响应可表达为

$$\begin{aligned} h(t, \tau) &= \sum_{k=1}^n \psi_k(t) \theta_k(\tau) && \text{对 } t > \tau \\ &= 0 && \text{对 } t < \tau \end{aligned}$$

这里 $a_i(t)$ 和 $b_i(\tau)$ 是连续系数，在系数是常数情况下，系统是时不变的，除特殊情况下多项式 $Q(p) = \sum_{i=0}^n a_i p^i$ 有根外，系统冲激响应给出为

$$\begin{aligned} h(t-\tau) &= \sum_{k=1}^n \alpha_k e^{p_k(t-\tau)} && \text{对 } t > \tau \\ &= 0 && \text{对 } t < \tau \end{aligned} \quad (6.40)$$

这儿 p_k 是 $Q(p)=0$ 的根。这一时不变算子的传输函数是频率的有理函数。

$$H(f) = \sum_{k=1}^n \frac{\alpha_k}{j2\pi f - p_k} \quad (6.41)$$

或者等效为

$$H(f) = \frac{P(j2\pi f)}{Q(j2\pi f)}$$

这里分子多项式是

$$P(p) = \sum_{i=1}^{n-1} b_i p^i$$

f. 退化算子

在 $L^2(-\infty, \infty)$ 上，值域为有限维（有限秩）的算子叫退化算子。退化算子的核函数有可分特性，它对近似表示和算子方程的数值解非常有用。秩为 n 的退化算子的冲激响应为

$$h(t, \tau) = \sum_{i=1}^n \psi_i(t) \theta_i^*(\tau) \quad (6.42)$$

这里 $\{\psi_i(t); i=1, 2, \dots, n\}$ 和 $\{\theta_i(t); i=1, 2, \dots, n\}$ 是在 $L^2(-\infty, \infty)$ 空间的线性独立集合。对 $\bar{x}$ 运算的像，借助于 $\bar{x}$ 的 n 个线性泛函表达为

$$y(t) = \sum_{i=1}^n (\bar{x}, \bar{\theta}_i) \psi_i(t) \quad (6.43)$$

应当提醒的是，(6.42) 式表示的冲激响应，形式上好像表示有限阶系统的 (6.39) 式。但是，有限阶系统在一般情况下不是退化的，这是由于它对 $t > \tau$ 和 $t < \tau$ 有不同的特性。

§ 6.3 在 $L^2(T)$ 空间上算子的近似表示法

在借助于积分变换核函数表示 $L^2(T)$ 空间上算子中，我们曾经避开了一个重要问题：即对这些算子获得有限数表示的问题。这一问题的实质是寻找一个算子，它可以用如 5.1 节中描述的 $n \times n$ 矩阵表示，且在某种意义上，它是所研究的算子的最好近似。一个有用且直接的方法，是限制定义域到 $L^2(t)$ 空间的有限维子空间上。主要根据是输入信号的集合，在特殊情况下，可以很好地表达为基函数有限集合的线性组合。例如，可以断定，在 4.3 节中描述的完备规一化正交集之一的前几项，能提供较恰当地表示所有输入信号。最方便地表示输出信号是用同一基。因此，假定 M_n 表示由 $\{\bar{\varphi}_i; i=1, 2, \dots, n\}$ 张成的子空间。在待逼近的 $L^2(T)$ 算子 L 运算下， $\bar{x} \in M_n$ 的象在一般情况下是不包含在 M_n 中。选 L_n 作为近似算子，它将 $\bar{x}$ 映射为象 $\bar{y} = L\bar{x}$ 在 M_n 正交投影。如图 6.2 所示。