

数字图像处理

第3章 图像处理中的正交变换

信息科学研究所

3.2 离散余弦变换

图像处理中常用的正交变换除了傅里叶变换外，还有其他一些有用的正交变换。其中离散余弦变换就是一种，简写为DCT。

3.2.1 离散余弦变换的定义

一维离散余弦变换的定义由下式表示

$$F(0) = \frac{1}{\sqrt{N}} \sum_{x=0}^{N-1} f(x) \quad (3-74)$$

$$F(u) = \sqrt{\frac{2}{N}} \sum_{x=0}^{N-1} f(x) \cos \frac{(2x+1)u\pi}{2N} \quad (3-75)$$

一维离散余弦反变换由下式表示

$$f(x) = \sqrt{\frac{1}{N}}F(0) + \sqrt{\frac{2}{N}} \sum_{u=1}^{N-1} F(u) \cos \frac{(2x+1)u\pi}{2N} \quad (3-76)$$

显然，式(3—74)、(3—75)和式(3—76)构成了一维离散余弦变换对。

二维离散余弦变换的定义由下式表示

$$\begin{aligned} F(0,0) &= \frac{1}{N} \sum_{x=0}^{N-1} \sum_{y=0}^{N-1} f(x, y) \\ F(0, v) &= \frac{\sqrt{2}}{N} \sum_{x=0}^{N-1} \sum_{y=0}^{N-1} f(x, y) \cdot \cos \frac{(2y+1)v\pi}{2N} \\ F(u, 0) &= \frac{\sqrt{2}}{N} \sum_{x=0}^{N-1} \sum_{y=0}^{N-1} f(x, y) \cos \frac{(2x+1)u\pi}{2N} \\ F(u, v) &= \frac{2}{N} \sum_{x=0}^{N-1} \sum_{y=0}^{N-1} f(x, y) \cos \frac{(2x+1)u\pi}{2N} \cdot \cos \frac{(2y+1)v\pi}{2N} \end{aligned} \quad (3-77)$$

二维离散余弦反变换由下式表示

$$\begin{aligned} f(x, y) = & \frac{1}{N} F(0,0) + \frac{\sqrt{2}}{N} \sum_{v=1}^{N-1} F(0, v) \cos \frac{(2y+1)v\pi}{2N} \\ & + \frac{\sqrt{2}}{N} \sum_{u=1}^{N-1} F(u, 0) \cos \frac{(2x+1)u\pi}{2N} \\ & + \frac{2}{N} \sum_{u=1}^{N-1} \sum_{v=1}^{N-1} F(u, v) \cos \frac{(2x+1)u\pi}{2N} \cdot \cos \frac{(2y+1)v\pi}{2N} \end{aligned}$$

(3—78)

式(3—77)和式(3—78)是离散余弦变换的解析式定义。更为简洁的定义是采用矩阵式。如果令 $N=4$ ，那么由一维解析式定义可得如下展开式

$$\begin{cases} F(0) = 0.500f(0) + 0.500f(1) + 0.500f(2) + 0.500f(3) \\ F(1) = 0.653f(0) + 0.271f(1) - 0.271f(2) - 0.653f(3) \\ F(2) = 0.500f(0) - 0.500f(1) - 0.500f(2) + 0.500f(3) \\ F(3) = 0.271f(0) - 0.653f(1) + 0.653f(2) - 0.271f(3) \end{cases}$$

(3—79)

写成矩阵式

$$\begin{bmatrix} F(0) \\ F(1) \\ F(2) \\ F(3) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0.500 & 0.500 & 0.500 & 0.500 \\ 0.653 & 0.271 & -0.271 & -0.653 \\ 0.500 & -0.500 & -0.500 & 0.500 \\ 0.271 & -0.653 & 0.653 & -0.271 \end{bmatrix} \cdot \begin{bmatrix} f(0) \\ f(1) \\ f(2) \\ f(3) \end{bmatrix}$$

(3—80)

若定义 $[A]$ 为变换矩阵， $[F(u)]$ 为变换系数矩阵， $[f(x)]$ 为时域数据矩阵，则一维离散余弦变换的矩阵定义式可写成如下形式

$$[F(u)] = [A] [f(x)] \quad (3-81)$$

同理，可得到反变换展开式

$$\begin{cases} f(0) = 0.500F(0) + 0.653F(1) + 0.500F(2) + 0.271F(3) \\ f(1) = 0.500F(0) + 0.271F(1) - 0.500F(2) - 0.653F(3) \\ f(2) = 0.500F(0) - 0.271F(1) - 0.500F(2) + 0.653F(3) \\ f(3) = 0.500F(0) - 0.653F(1) + 0.500F(2) - 0.271F(3) \end{cases}$$

(3—82)

写成矩阵式

$$\begin{bmatrix} f(0) \\ f(1) \\ f(2) \\ f(3) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0.500 & 0.653 & 0.500 & 0.271 \\ 0.500 & 0.271 & -0.500 & -0.653 \\ 0.500 & -0.271 & -0.500 & 0.653 \\ 0.500 & -0.653 & 0.500 & -0.271 \end{bmatrix} \cdot \begin{bmatrix} F(0) \\ F(1) \\ F(2) \\ F(3) \end{bmatrix}$$

即 $[f(x)] = [A]' [F(u)]$ (3—84)

当然，二维离散余弦变换也可以写成矩阵式

$$\begin{aligned}[F(u, v)] &= [A][f(x, y)][A]' & (3—85) \\ [f(x, y)] &= [A]'[F(u, v)][A]\end{aligned}$$

式中 $[f(x, y)]$ 是空间数据阵列， $[F(u, v)]$ 是变换系数阵列， $[A]$ 是变换矩阵， $[A]'$ 是 $[A]$ 的转置。

3.2.2 离散余弦变换的正交性

由一维DCT的定义可知

$$F(0) = \frac{1}{\sqrt{N}} \sum_{x=0}^{N-1} f(x)$$

$$F(u) = \sqrt{\frac{2}{N}} \sum_{x=0}^{N-1} f(x) \cos \frac{(2x+1)u\pi}{2N}$$

它的基向量是

$$\left\{ \sqrt{\frac{1}{N}}, \sqrt{\frac{2}{N}} \cos \frac{(2x+1)u\pi}{2N} \right\} \quad (3-86)$$

在高等数学中，切比雪夫多项式的定义为

$$T_0(p) = \sqrt{\frac{1}{N}} \quad (3-87)$$

$$T_u(z_x) = \sqrt{\frac{2}{N}} \cos[u \arccos(z_x)]$$

式中 $T_u(z_x)$ 是 u 和 z_x 多项式。

它的第N个多项式为

$$T_N(z_x) = \sqrt{\frac{2}{N}} \cos[N \arccos(z_x)]$$

如果 $T_N(z_x) = 0$

那么 $z_x = \cos \frac{(2x+1)\pi}{2N}$

将此式代入 $T_N(z_x)$

$$\begin{aligned}
T_N &= \sqrt{\frac{2}{N}} \cos \left\{ u \arccos \left[\cos \frac{(2x+1)\pi}{2N} \right] \right\} \\
&= \sqrt{\frac{2}{N}} \cos \frac{(2x+1)u\pi}{2N}
\end{aligned} \tag{3—88}$$

比较一下余弦变换的基向量

$$\left\{ \sqrt{\frac{1}{N}}, \sqrt{\frac{2}{N}} \cos \frac{(2x+1)u\pi}{2N} \right\}$$

显然，这与一维DCT的基向量是一致的。因为切比雪夫多项式是正交的，所以DCT也是正交的。另外，离散余弦变换的正交性也可以通过实例看出。如前所示，当 $N=4$ 时：

$$[A] = \begin{bmatrix} 0.500 & 0.500 & 0.500 & 0.500 \\ 0.653 & 0.271 & -0.271 & -0.653 \\ 0.500 & -0.500 & -0.500 & 0.500 \\ 0.271 & -0.653 & 0.653 & -0.271 \end{bmatrix}$$

$$[A]' = \begin{bmatrix} 0.500 & 0.635 & 0.500 & 0.271 \\ 0.500 & 0.271 & -0.500 & -0.653 \\ 0.500 & -0.271 & -0.500 & 0.653 \\ 0.500 & -0.653 & 0.500 & -0.271 \end{bmatrix}$$

显然 $[A][A]' = [I]$

这是满足正交条件的。从上述讨论可见，
离散余弦变换是一类正交变换。

3.2.3 离散余弦变换的计算

与傅里叶变换一样，离散余弦变换可以由定义出发进行计算，但计算量太大，在实际应用中很不方便。所以也要寻求一种快速算法。首先，从定义出发，作如下推导

$$\begin{aligned}
F(u) &= \sqrt{\frac{2}{N}} \sum_{x=0}^{N-1} f(x) \cos \frac{(2x+1)u\pi}{2N} \\
&= \sqrt{\frac{2}{N}} \sum_{x=0}^{N-1} f(x) R_e \left\{ e^{-j \frac{(2x+1)u\pi}{2N}} \right\} \\
&= \sqrt{\frac{2}{N}} R_e \left\{ \sum_{x=0}^{N-1} f(x) e^{-j \frac{(2x+1)u\pi}{2N}} \right\}
\end{aligned}$$

(3—89)

如果把时域数据向量作下列延拓，即：

$$f_e(x) = \begin{cases} f(x) & x = 0, 1, 2, \dots, N-1 \\ 0 & x = N, N+1, \dots, 2N-1 \end{cases} \quad (3-90)$$

则 $f_e(x)$ 的离散余弦变换可写成下式

$$\begin{aligned}
F(0) &= \frac{1}{\sqrt{N}} \sum_{x=0}^{2N-1} f_e(x) \\
F(u) &= \sqrt{\frac{2}{N}} \sum_{x=0}^{2N-1} f_e(x) \cos \frac{(2x+1)u\pi}{2N} \\
&= \sqrt{\frac{2}{N}} R_e \left\{ \sum_{x=0}^{2N-1} f_e(x) e^{-j \frac{(2x+1)u\pi}{2N}} \right\} \quad (3-91) \\
&= \sqrt{\frac{2}{N}} R_e \left\{ e^{-j \frac{u\pi}{2N}} \cdot \sum_{x=0}^{2N-1} f_e(x) e^{-j \frac{2xu\pi}{2N}} \right\}
\end{aligned}$$

由式(3—91)可见

$$\sum_{x=0}^{2N-1} f_e(x) e^{-j \frac{2xu\pi}{2N}}$$

正是延拓后 $2N$ 点的离散傅里叶变换。

所以，在作离散余弦变换时，可以把序列长度延拓为 $2N$ ，然后作离散傅里叶变换，产生的结果取其实部便可得到余弦变换。

同样道理，在作反变换时，首先在变换空间，把 $[F(u)]$ 作如下下延拓

$$F_e(u) = \begin{cases} F(u) & u = 0, 1, 2, \dots, N-1 \\ 0 & u = N, N+1, \dots, 2N-1 \end{cases} \quad (3-92)$$

那么，反变换也可用式(3-93)表示

$$\begin{aligned}
f(x) &= \frac{1}{\sqrt{N}} F_e(0) + \sqrt{\frac{2}{N}} \sum_{u=1}^{2N-1} F_e(u) \cos \frac{(2x+1)u\pi}{2N} \\
&= \frac{1}{\sqrt{N}} F_e(0) + \sqrt{\frac{2}{N}} \sum_{u=1}^{2N-1} F_e(u) R_e \left\{ e^{j \frac{(2x+1)u\pi}{2N}} \right\} \\
&= \frac{1}{\sqrt{N}} F_e(0) + \sqrt{\frac{2}{N}} \sum_{u=1}^{2N-1} F_e(u) R_e \left\{ e^{j \frac{2xu\pi}{2N}} \cdot e^{j \frac{u\pi}{2N}} \right\} \\
&= \frac{1}{\sqrt{N}} F_e(0) + \sqrt{\frac{2}{N}} R_e \left\{ \sum_{u=1}^{2N-1} F_e(u) \cdot e^{j \frac{u\pi}{2N}} \cdot e^{j \frac{2xu\pi}{2N}} \right\} \\
&= \left[\frac{1}{\sqrt{N}} - \sqrt{\frac{2}{N}} \right] F_e(0) + \sqrt{\frac{2}{N}} R_e \left\{ \sum_{u=0}^{2N-1} \left[F_e(u) \cdot e^{j \frac{u\pi}{2N}} \right] e^{j \frac{2xu\pi}{2N}} \right\}
\end{aligned}$$

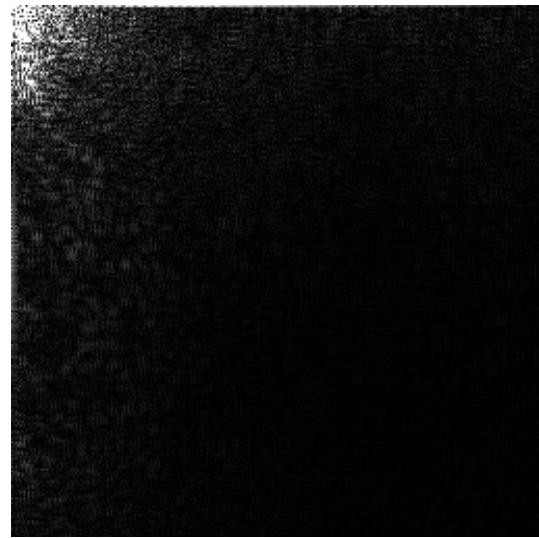
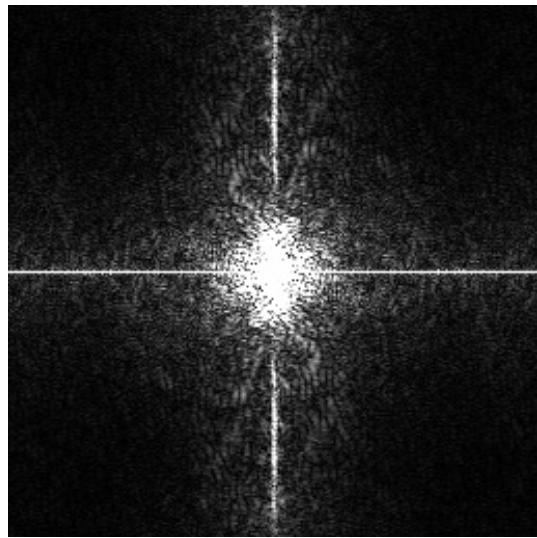
(3—93)

由式(3—93)可见， 离散余弦反变换可以从

$\left[F_e(u) \cdot e^{j\frac{u\pi}{2N}} \right]$ 的 $2N$ 点反傅里叶变换实现。

离散余弦变换的快速算法：

利用 FFT 解决离散余弦变换的快速运算问题。



3.3 沃尔什变换

离散傅里叶变换（基为指数函数）和余弦变换（基为余弦函数）的快速算法也都要用到复数乘法，占用时间仍然比较多。某些应用领域需要更为有效的变换方法。沃尔什变换（基为沃尔什函数）就是其中的一种。

沃尔什函数是1923年由美国数学家沃尔什(J.L.Walsh)提出的。在沃尔什的原始论文中，给出了沃尔什函数的递推公式，这个公式是按照函数的序数(正交区间内过零点平均数)来定义的。

不久以后，这种规定函数序数的方法也被波兰数学家卡兹马兹(S.Kaczmarz)采用，所以，通常将这种规定函数序数的方法称为沃尔什—卡兹马兹定序法。

1931年美国数学家佩利(R.E.A.C.Paley)又给沃尔什函数提出了一个新的定义。他指出，沃尔什函数可以用有限个拉德梅克(Rademacher)函数的乘积来表示。

这样得到的函数的序数与沃尔什得到的函数

的序数完全不同。这种定序方法是用二进制

来定序的，所以称为二进制序数或自然序数。

利用只包含+1和-1的正交矩阵可以将沃尔什函数表示为矩阵形式。早在1867年，英国数学家希尔威斯特(J.J.Sylvester)已经研究过这种矩阵，后来法国数学家哈达玛(M.Hadamard)在1893年将这种矩阵加以普遍化，建立了哈达玛矩阵。

利用克罗内克乘积算子(Kronecker Product Operator)可以把沃尔什函数表示为哈达玛矩阵形式。利用这种形式定义的沃尔什函数称为克罗内克序数。这就是沃尔什函数的第三种定序法。

由上述历史可见，沃尔什函数的数学基础早已奠定，但在工程中得到应用却是近几十年的事情。主要原因还是由于半导体器件和计算机的发展，这为沃尔什函数的实用解决了手段问题，因此，也使沃尔什函数得到了进一步发展。

与傅里叶变换相比，沃尔什变换的主要优点在于存储空间少和运算速度高，这一点对图像处理来说至关重要，特别是在大量数据需要进行实时处理时，沃尔什函数就更加显示出它的优越性。

拉德梅克函数

拉德梅克(Rademacher)函数集是一个不完备的正交函数集，由它可以构成完备的沃尔什函数。这里首先介绍拉德梅克函数。拉德梅克函数包括 n 和 t 两个自变量，用 $R(n,t)$ 来表示拉德梅克函数：

$$R(n, t) = \operatorname{sgn}(\sin 2^n \pi t) \quad (3-100)$$

$$\operatorname{sgn}(x) = \begin{cases} 1, & x > 0 \\ -1, & x < 0 \end{cases} \quad (3-101)$$

当 $x=0$ 时, $\operatorname{sgn}(x)$ 无定义。

由 \sin 函数的周期性可知 $R(n,t)$ 也是周期性函数。

由式(3—100)可见：

当 $n=1$ 时， $R(1,t)$ 的周期为1；

当 $n=2$ 时， $R(2,t)$ 的周期为 $1/2$ ；

当 $n=3$ 时， $R(3,t)$ 的周期为 $\frac{1}{2^2}$ ；

一般情况下可用下式表示

$$R(n, t) = R\left(n, t + \frac{1}{2^{n-1}}\right) \quad n = 1, 2, \dots$$

(3—102)

拉德梅克函数的波形如图3—9所示。

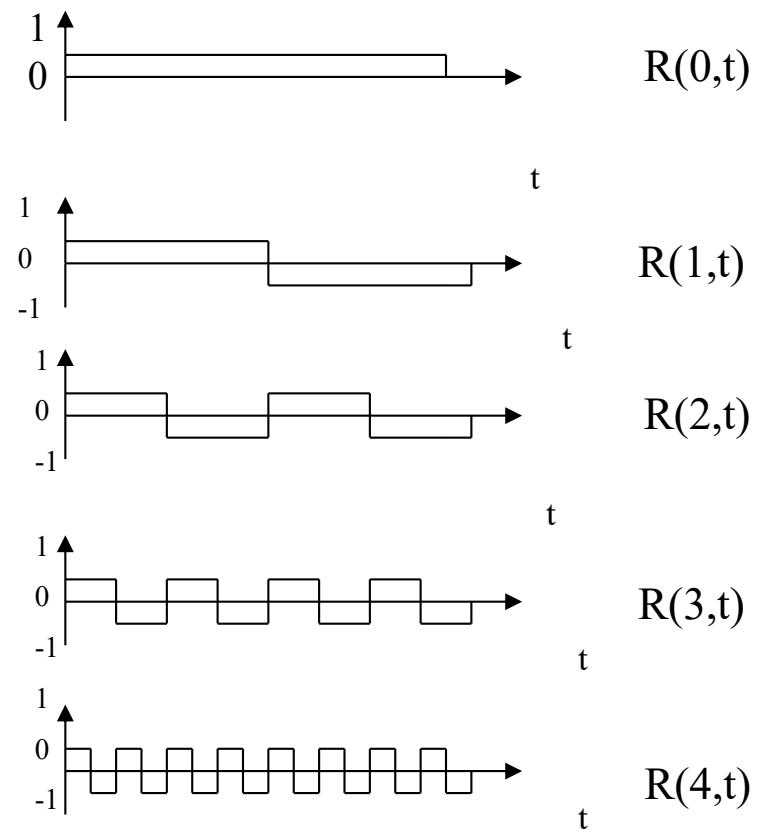


图 3—9 拉德梅克函数

由图3—9可见， 拉德梅克函数有如下一些规律：

- 1) $R(n,t)$ 的取值只有+1和-1。
- 2) $R(n,t)$ 是 $R(n-1,t)$ 的二倍频。因此，如果已知最高次数 $m=n$ ，则其他拉德梅克函数可由脉冲分频器来产生。

3) 如果已知 n , 那么 $R(n,t)$ 有 2^{n-1} 个周期, 其中

$0 < t < 1$;

4) 如果在 $t = \frac{k + \frac{1}{2}}{2^N}$ 处取样, 则可得到数据序列 $R(n,k)$, $k = 0, 1, 2, \dots, 2^n - 1$ 。每一取样序列与下述矩阵对应, 这里取 $n=0,1,2,3$, $k=0,1,2,\dots,7$ 。

$$\begin{bmatrix} R(0, k) \\ R(1, k) \\ R(2, k) \\ R(3, k) \end{bmatrix} \Leftrightarrow \begin{bmatrix} 1 & 1 & 1 & 1 & 1 & 1 & 1 & 1 \\ 1 & 1 & 1 & 1 & -1 & -1 & -1 & -1 \\ 1 & 1 & -1 & -1 & 1 & 1 & -1 & -1 \\ 1 & -1 & 1 & -1 & 1 & -1 & 1 & -1 \end{bmatrix} \quad (3-103)$$

采用上述离散矩阵形式就可以用计算机进行灵活
处理。

3.3.2 沃尔什函数

沃尔什函数系是完备的正交函数系，其值只取+1和-1。按排列次序来定义有：

第一种是按沃尔什排列或称按列率排列来定义；

第二种是按佩利排列定义（自然序数）；

第三种是按哈达玛排列来定义（第三定序法）。

还可用其它方式来定义，但沃尔什函数的定义至今尚未统一，下面分别讨论上述三种排列方法定义的沃尔什函数。

1. 按沃尔什排列的沃尔什函数

按沃尔什排列的沃尔什函数用 $wal_W(i, t)$ 来表示。

按沃尔什排列的沃尔什函数实际上就是按列率排列的沃尔什函数。函数波形如图3—10所示。

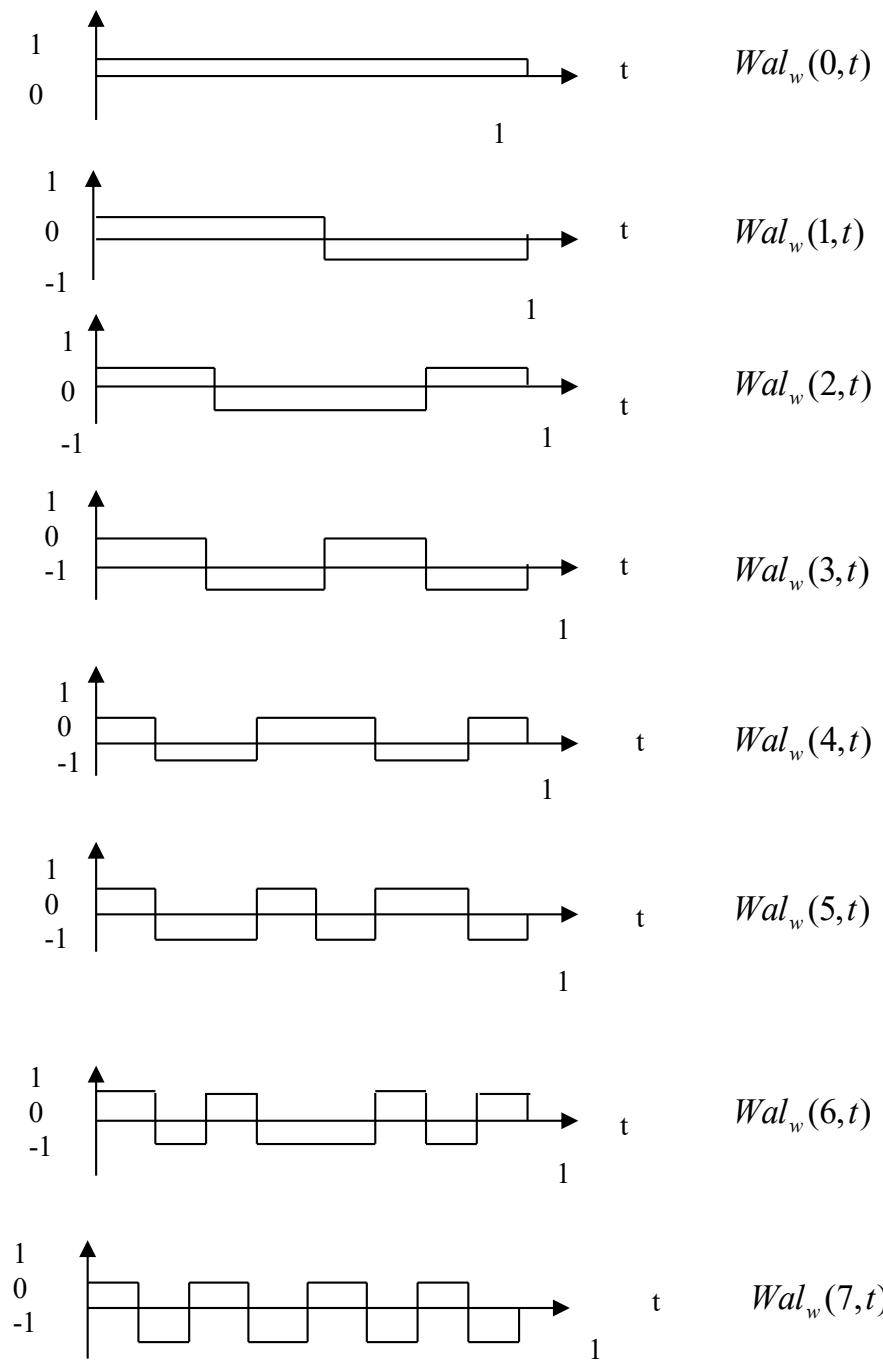


图 3—10
按沃尔什排列的沃尔什函数

从波形上可总结出如下规律：

1) 在 $wal_W(i, t)$ 中, i 就是波形在正交区间的变号次数;

如: $wal_W(0, t)$ 变号次数为0;

$wal_W(1, t)$ 变号次数为1;

$wal_W(2, t)$ 变号次数为2;

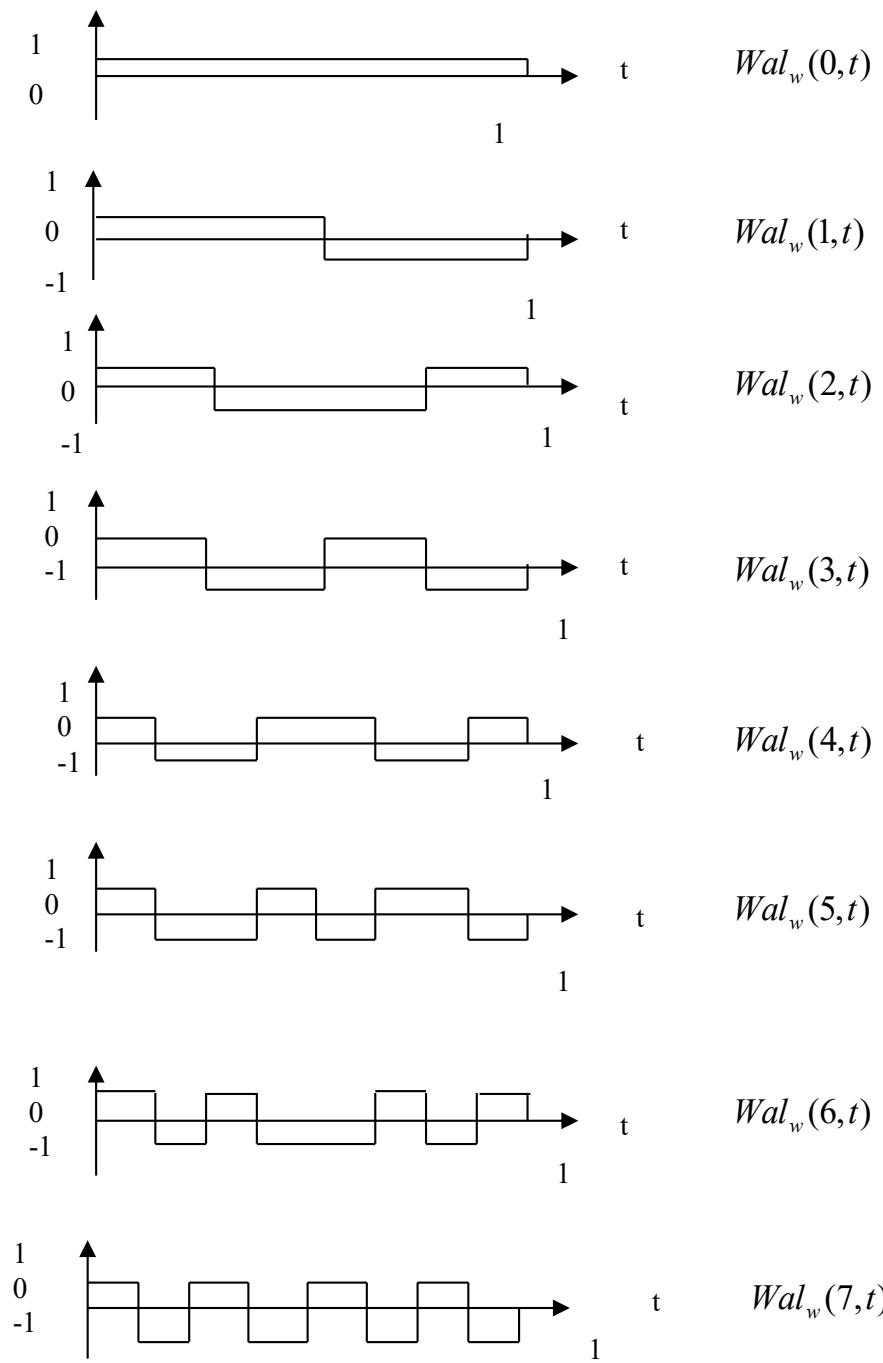


图 3—10
按沃尔什排列的沃尔什函数

2) **列率**: 通常把正交区间内波形变号次数的二分之一称为列率(*sequency*)。如果令 i 为波形在正交区间内的变号次数, 那么, 按照 i 为奇数或偶数, 函数 $wal_W(i, t)$ 的列率将分别由下式来决定:

$$S_i = \begin{cases} 0 & i = 0 \\ \frac{i+1}{2} & i = \text{odd} \\ \frac{i}{2} & i = \text{even} \end{cases}$$

3) 按沃尔什排列的沃尔什函数可由拉德梅克函数构成, 它的表达式如下

$$wal_W(i, t) = \prod_{k=0}^{p-1} [R(k+1, t)]^{g(i)_k} \quad (3-105)$$

$$g(i)_k \in \{0, 1\}$$

式中 $R(k+1, t)$ 是拉德梅克函数, $g(i)$ 是为 i 的格雷码, $g(i)_k$ 是此格雷码的第 k 位, p 为格雷码长度。

一个正整数可以编成自然二进码，也可以编成格雷码。格雷码也称反射码。格雷码的特点是：两个相邻数的格雷码只有一个码位的值不同。例如：

2的格雷码是 (0 0 1 1),

3的格雷码为 (0 0 1 0)。

这两个相邻的数字的格雷码只有第四个码位的值不同。

在脉冲编码技术中，常常采用这种码，以便得到较好的**误差纠错特性**。一个正整数的自然二进码和格雷码之间是可以互相转换的。从自然二进码转成格雷码的方法如下：

设一个十进制数的自然二进码为：

$$n = (n_{p-1} n_{p-2} \cdots \cdots n_k \cdots \cdots n_2 n_1 n_0)_B$$

并设该数的格雷码为：

$$g = (g_{p-1} g_{p-2} \cdots \cdots g_k \cdots \cdots g_2 g_1 g_0)_G$$

其中 n_k 和 g_k 分别为自然二进码和格雷码内的码位数字，并且 $n_k, g_k \in \{0,1\}$ 。它们之间的关系可用式(3—106)表示：

$$\left\{
 \begin{array}{l}
 g_{p-1} = n_{p-1} \\
 g_{p-2} = n_{p-1} \oplus n_{p-2} \\
 g_{p-3} = n_{p-2} \oplus n_{p-3} \\
 \dots \\
 g_k = n_{k-1} \oplus n_k \\
 \dots \\
 g_1 = n_2 \oplus n_1 \\
 g_0 = n_1 \oplus n_0
 \end{array}
 \right. \quad (3-106)$$

式中 \oplus 代表模 2 加。

模2加的规律：

$$1 \oplus 1 = 0$$

$$1 \oplus 0 = 1$$

$$0 \oplus 1 = 1$$

$$0 \oplus 0 = 0$$

例： $P=4$ 试求 (2) 的格雷码。

解： $n(2) = (0010)_B$

其中： $n_3 = 0$

$n_2 = 0$

$n_1 = 1$

$n_0 = 0$

$$g_3=n_3=0$$

$$g_2=n_3\oplus n_2=0\oplus 0=0$$

$$g_1=n_2\oplus n_1=0\oplus 1=1$$

$$g_0=n_1\oplus n_0=1\oplus 0=1$$

$$\text{其格雷码} \quad g(2)=(0011)_g$$

同理 若 $n(3) = (0011)_B$ 则其格雷码为

$$g(3) = (0010)_g$$

在格雷码中，有如下关系存在：

$$g(m) \oplus g(n) = g(m \oplus n) \quad (3-107)$$

例：设：

$$m = 2 = (0010)_B$$
$$n = 3 = (0011)_B$$
$$g(2) = (0011)_g$$
$$g(3) = (0010)_g$$

则

$$g(2) \oplus g(3) = (0001)$$

而

$$(2)_B \oplus (3)_B = (0001)$$

所以：

$$g(2) \oplus g(3) = g(2 \oplus 3)$$

从格雷码也可以求出十进数的自然二进码。其转换方法如下：

设正整数的格雷码为：

$$g(n) = (g_{p-1} g_{p-2} g_{p-3} \cdots \cdots g_k \cdots \cdots g_2 g_1 g_0)$$

又设其自然二进码为：

$$B(n) = (n_{p-1} n_{p-2} n_{p-3} \cdots \cdots n_k \cdots \cdots n_2 n_1 n_0)$$

则

$$\left\{ \begin{array}{l} n_{p-1} = g_{p-1} \\ n_{p-2} = g_{p-1} \oplus g_{p-2} \\ n_{p-3} = g_{p-1} \oplus g_{p-2} \oplus g_{p-3} \\ \dots \\ n_k = g_{p-1} \oplus g_{p-2} \oplus g_{p-3} \oplus \dots \oplus g_k \\ \dots \\ n_2 = g_{p-1} \oplus g_{p-2} \oplus g_{p-3} \oplus \dots \oplus g_2 \\ n_1 = g_{p-1} \oplus g_{p-2} \oplus g_{p-3} \oplus \dots \oplus g_2 \oplus g_1 \\ n_0 = g_{p-1} \oplus g_{p-2} \oplus g_{p-3} \oplus \dots \oplus g_2 \oplus g_1 \oplus g_0 \end{array} \right.$$

(3—108)

例: n 的格雷码为1011, 求其自然二进码表示。

由给定的格雷码可知: $(n)_g = (1011)$

其中:

$$g_3 = 1$$

$$g_2 = 0$$

$$g_1 = 1$$

$$g_0 = 1$$

所以：

$$n_3 = g_3 = 1$$

$$n_2 = g_3 \oplus g_2 = 1 \oplus 0 = 1$$

$$n_1 = g_3 \oplus g_2 \oplus g_1 = 1 \oplus 0 \oplus 1 = 0$$

$$n_0 = g_3 \oplus g_2 \oplus g_1 \oplus g_0 = 1 \oplus 0 \oplus 1 \oplus 1 = 1$$

即：自然二进码为 $(1101)_B$

以上便是格雷码的定义及格雷码与自然二进码之间的转换方法。

例：用公式(3—105)求 $p=4$ 时的 $wal_w(5, t)$ 。

解：因为 $i=5$ ，所以 5 的自然二进码为 (0101)。由前面所述的转换规则可得到格雷码为 (0111)。因此，有下面的对应关系

$$g(5)_3 \quad g(5)_2 \quad g(5)_1 \quad g(5)_0$$

$$(0 \quad \quad \quad 1 \quad \quad \quad 1 \quad \quad \quad 1)$$

↑ ↑ ↑ ↑

第3位 第2位 第1位 第0位

即

$$g(5)_0 = 1, \quad g(5)_1 = 1$$

$$g(5)_2 = 1, \quad g(5)_3 = 0$$

代入式(3—105)得

$$wal_w(i, t) = \prod_{k=0}^{p-1} [R(k+1, t)]^{g(i)_k}$$

$$wal_w(5, t) = [R(1, t)]^1 \cdot [R(2, t)]^1 \cdot [R(3, t)]^1 \cdot [R(4, t)]^0$$

$$= R(1, t) \cdot R(2, t) \cdot R(3, t)$$

2. 按佩利排列的沃尔什函数

用 $wal_p(i, t)$ 来表示按佩利排列的沃尔什函数，
其波形如图3—11所示。

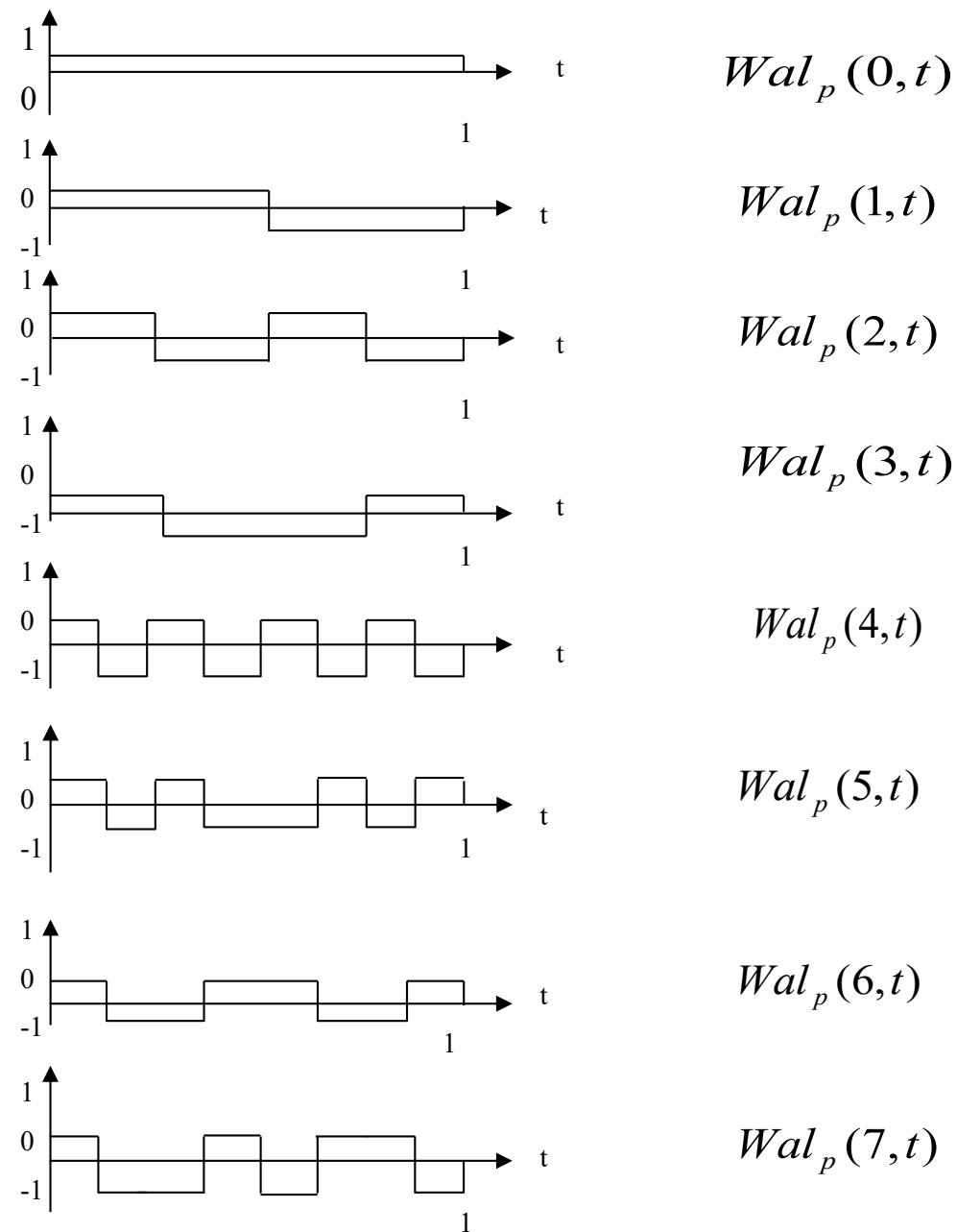


图 3—11 按佩利排列的沃尔什函数

按佩利排列的沃尔什函数也可以由拉德梅克函数产生。其定义由下式表示

$$wal_P(i, t) = \prod_{k=0}^{p-1} [R(k+1, t)]^{i_k} \quad (3-111)$$

式中 $R(k+1, t)$ 是拉德梅克函数, $i_k \in \{0,1\}$ 是将函数序号写成自然二进码的第 k 位数字 i_k 。即:

$$(i) = (i_{n-1} i_{n-2} \cdots \cdots i_2 i_1 i_0)_B$$

例: $p=3$ 时, 求 $wal_p(1, t)$

因为 $i=1$, 所以自然二进码为:

$$\begin{bmatrix} 0 & 0 & 1 \end{bmatrix} \begin{array}{ccc} \uparrow & \uparrow & \uparrow \\ \text{第2位} & \text{第1位} & \text{第0位} \end{array}$$

代入式(3—111)得:

$$\begin{aligned} wal_P(1, t) &= \prod_{k=0}^2 [R(k+1, t)]^{i_k} \\ &= [R(1, t)]^1 \cdot [R(2, t)]^0 \cdot [R(3, t)]^0 = R(1, t) \end{aligned}$$

例: $p=3$, 求 $wal_p(5, t)$ 。

因为 $i=5$, 所以, 自然二进码为(101), 代入式
(3—111), 则

$$\begin{aligned} wal_P(5, t) &= \prod_{k=0}^2 [R(k+1, t)]^{i_k} \\ &= [R(1, t)]^1 \cdot [R(2, t)]^0 \cdot [R(3, t)]^1 = R(1, t) \cdot R(3, t) \end{aligned}$$

由按佩利排列的沃尔什函数前8个波形的规律：

1)、函数序号*i*与正交区间内取值符号变化次数有表3—1所列之关系。

表3.1 按佩利排列的沃尔什函数序号与变号次数的关系

<i>i</i>	0	1	2	3	4	5	6	7
变号数	0	1	3	2	7	6	4	5

2)、*i*与变号次数的关系是自然二进码与格雷码的关系。如*i*=6=(110)_B，这个自然二进制码按格雷码读出是4，也就是说，把十进制数变成自然二进码，然后按格雷码的规律反变回十进制数，这个数就是这个序号的沃尔什函数的变号次数。

3. 按哈达玛排列的沃尔什函数

按哈达玛排列的沃尔什函数是从 2^n 阶哈达玛矩阵得来的，矩阵每一行的符号变化规律，对应某个沃尔什函数在正交区间内符号变化的规律，也就是说每一行就对应着一个离散沃尔什函数。 2^n 阶哈达玛矩阵有如下形式：

$$H(0) = [1] \quad (3-113)$$

$$H(1) = \begin{bmatrix} 1 & 1 \\ 1 & -1 \end{bmatrix} \quad (3-114)$$

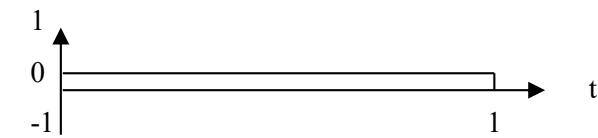
$$H(2) = \begin{bmatrix} 1 & 1 & 1 & 1 \\ 1 & 1 & 1 & -1 \\ 1 & 1 & -1 & -1 \\ 1 & -1 & -1 & 1 \end{bmatrix} \quad (3-115)$$

一般情况

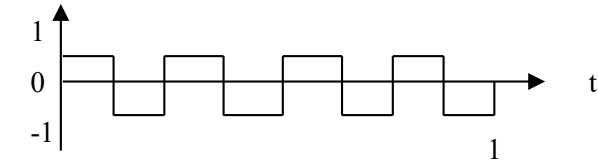
$$H(m) = \begin{bmatrix} H(m-1) & H(m-1) \\ H(m-1) & -H(m-1) \end{bmatrix} = H(m-1) \otimes H(1) \quad (3-116)$$

式(3—116)是哈达玛矩阵的递推关系式。利用这个关系式可以产生任意 2^n 阶哈达玛矩阵。这个关系也叫做克罗内克积关系，或叫直积关系。

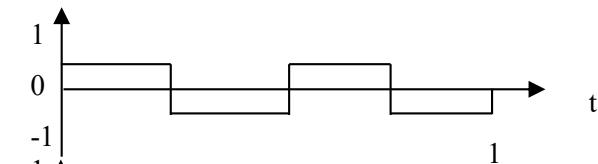
按哈达玛排列的沃尔什函数用 $wal_h(i,t)$ 来表示。它的前八个函数波形如图3—12所示。按哈达玛排列的沃尔什函数也可以写成矩阵式



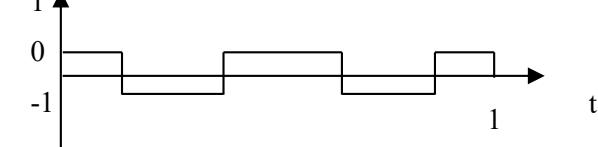
$$Wal_H(0, t)$$



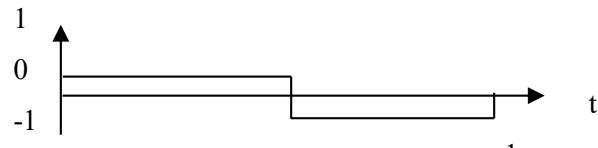
$$Wal_H(1, t)$$



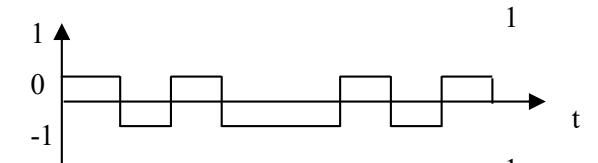
$$Wal_H(2, t)$$



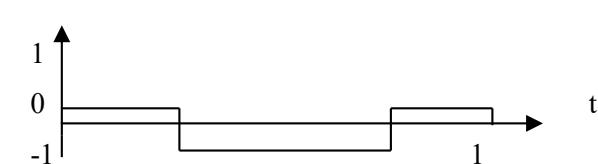
$$Wal_H(3, t)$$



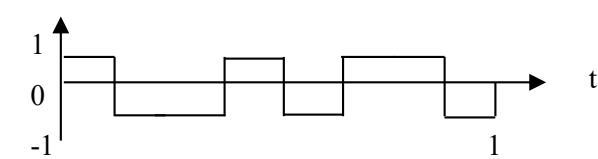
$$Wal_H(4, t)$$



$$Wal_H(5, t)$$



$$Wal_H(6, t)$$



$$Wal_H(7, t)$$

图 3—12 按哈达玛排列的沃尔什函数

$$H_h(3) = \begin{bmatrix} 1 & 1 & 1 & 1 & 1 & 1 \\ 1 & -1 & 1 & -1 & 1 & -1 \\ 1 & 1 & -1 & -1 & 1 & 1 \\ 1 & -1 & -1 & 1 & 1 & -1 \\ 1 & 1 & 1 & 1 & -1 & -1 \\ 1 & -1 & 1 & -1 & -1 & 1 \\ 1 & 1 & -1 & -1 & -1 & 1 \\ 1 & -1 & -1 & 1 & 1 & -1 \end{bmatrix}$$

(3—117)

按哈达玛排列的沃尔什函数有如下一些特点：

1)、从2阶哈达玛矩阵可得到2个沃尔什函数，从4阶哈达玛矩阵可得到4个沃尔什函数，一般地说， 2^n 阶哈达玛矩阵可得到 2^n 个沃尔什函数。

2)、由不同阶数的哈达玛矩阵得到的沃尔什函数排列顺序是不同的。例如，从 $H_h(4)$ 得到的沃尔什函数 $wal_h(2,t)$ 并不是从 $H_h(8)$ 得到的 $wal_h(2,t)$ ，而是从 $H_h(8)$ 得到的 $wal_h(4,t)$ 。

3)、哈达玛矩阵的简单递推关系，使得按哈达玛排列的沃尔什函数特别容易记忆。

4)、按哈达玛排列的沃尔什函数也可以由拉德梅克函数产生，解析式如式(3—118)所示。

$$wal_h(i, t) = \prod_{k=0}^{p-1} [R(k + 1, t)]^{\langle i_k \rangle} \quad (3-118)$$

式中 $R(k+1, t)$ 仍然是拉德梅克函数， $\langle i_k \rangle$ 是把 i 的自然二进码反写后的第 k 位数字，并且 $i_k \in \{0, 1\}$ ，
也就是

$$(i) = (i_{n-1} i_{n-2} \cdots \cdots i_2 i_1 i_0)$$

反写后 $\langle i \rangle = (i_0 \ i_1 \ i_2 \ \cdots \cdots \ i_{n-2} \ i_{n-1})$

..... ↑ ↑
 第1位 第0位

例：求 $p=3$ 时， $wal_h(6, t)$ 的波形。

一种方法可用比较简单的方法是写出 $2^n = 2^3 = 8$

阶哈达玛矩阵 $H_h(8)$ ，并自上而下从0数起至第6行

就是 $wal_h(6, t)$ 。

第二种方法是应用数学解析式。因为

$$i = 6 = (110)_B \quad , \text{ 所以:}$$

$$\langle \dot{i} \rangle = (0 \quad 1 \quad 1)$$

↑ ↑ ↑

$$\langle \dot{i}_2 \rangle \quad \langle \dot{i}_1 \rangle \langle \dot{i}_0 \rangle$$

代入式(3—118)得

$$wal_h(6,t) = [R(1,t)]^{\langle i_0 \rangle} \cdot [R(2,t)]^{\langle i_1 \rangle} \cdot [R(3,t)]^{\langle i_2 \rangle} = R(1,t) \cdot R(2,t)$$

三种定义的沃尔什函数，尽管它们的排列顺序各不相同，但三种排序方法得到的沃尔什函数是有一定关系的。它们之间的关系如表3—2和图3—13所示。

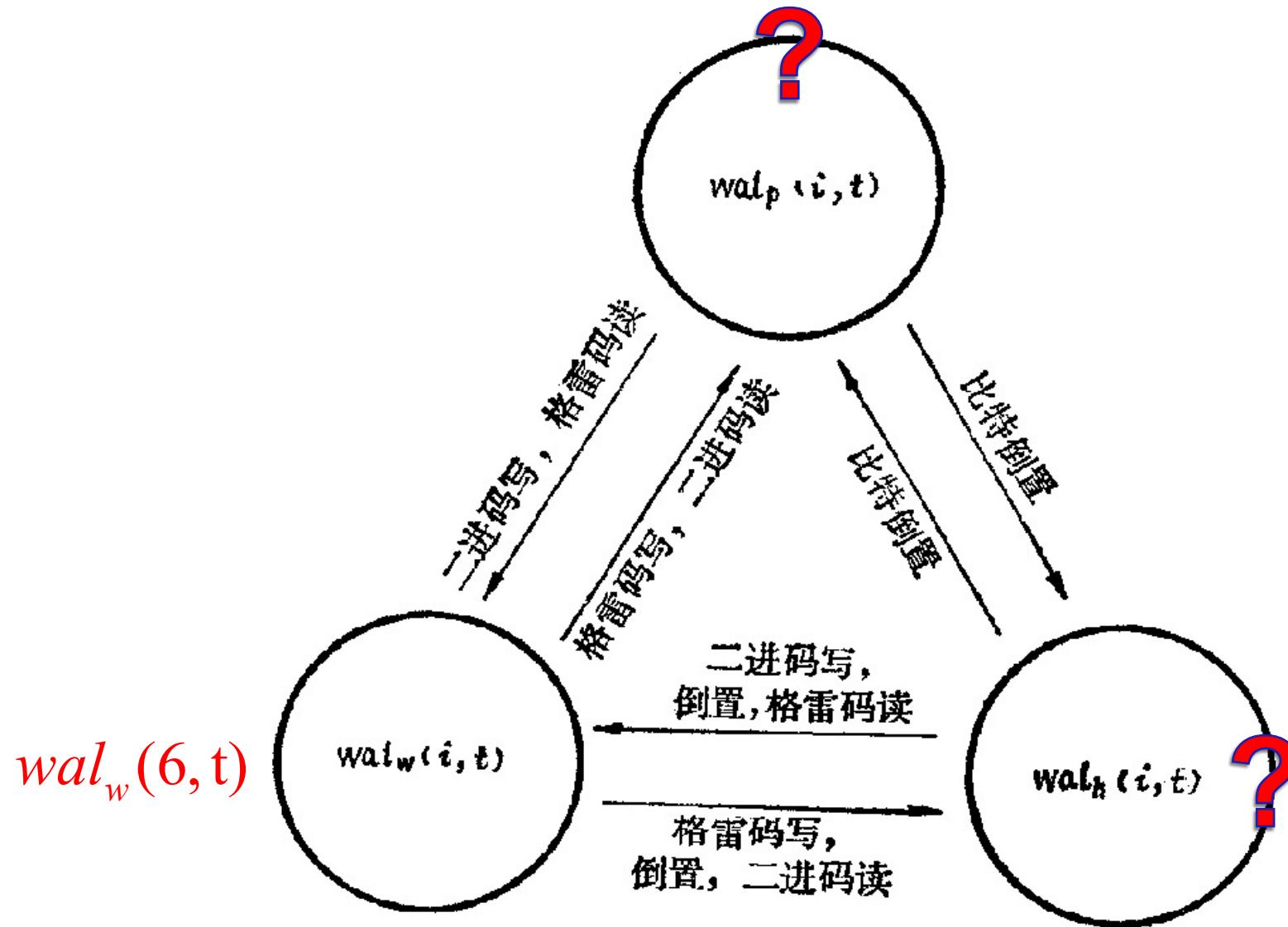


图 3—13 三种定义的沃尔什函数序号间的关系

例如 $Wal_p(2,t)$ 的 $wal_w(i,t)$ 和 $wal_H(i,t)$ 间的关系如

下: $2=(010)_B$, 按格雷码读, 即 $(010)_G=3$, 所以

就是 $wal_w(3,t)$, (010) 比特倒置后为 (010) , 按二进码

读仍为 2 , 则 $wal_p(2,t)$ 就是 $wal_H(2,t)$ 。其他以此类

推。以上就是沃尔什函数三种定义之间的关系。

表3-2 三种排列的前 8 个沃尔什函数之间的关系表

$wal_h(i, t)$	$wal_w(i, t)$	$wal_p(i, t)$
$wal_h(0, t)$	$wal_w(0, t)$	$wal_p(0, t)$
$wal_h(1, t)$	$wal_w(7, t)$	$wal_p(4, t)$
$wal_h(2, t)$	$wal_w(3, t)$	$wal_p(2, t)$
$wal_h(3, t)$	$wal_w(4, t)$	$wal_p(6, t)$
$wal_h(4, t)$	$wal_w(1, t)$	$wal_p(1, t)$
$wal_h(5, t)$	$wal_w(6, t)$	$wal_p(5, t)$
$wal_h(6, t)$	$wal_w(2, t)$	$wal_p(3, t)$
$wal_h(7, t)$	$wal_w(5, t)$	$wal_p(7, t)$