追随技术WithPassion

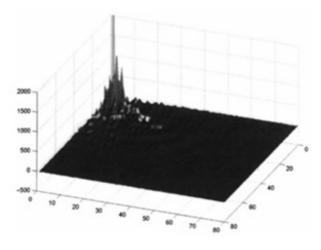
(a) cnblogs.com/xkfz007/archive/2012/07/29/2614250.html

第6章 变换编码

- 1. 变换编码
 - 变换编码的目的
 - 。 去除空间信号的相关性
 - 。 将空间信号的能力集中到频域的一小部分低频系数上
 - 。 能量小的系数可通过量化去除,而不会严重影响重构图像的质量
 - 块变换和全局变换
 - 。 块变换:离散余弦变换(Discrete Cosine Transform, DCT), 4x4, 8x8, 16x16
 - 。 全局变换:小波变换(Wavelet)
 - 变换的能量集中特性
 - 。 DCT编码



原始图像



变换系数分布

2. 变换类型

- K-L变换
- 傅里叶变换
- 余弦变换
- 小波变换

3. KL变换

- 最优变换
- 基函数根据具体图像而确定
- 没有快速算法

- 实际中很少使用
 - 。 复杂度极高

• 给定N维随机变量:
$$\vec{x} = \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ \vdots \\ x_N \end{bmatrix}$$
, $\vec{x} \in R^n$

- 向量 \vec{x} 包含了N个随机变量,每个随机变量的数学期望表示为: $m_{\vec{x}} = E(\vec{x}) = (m_1, \dots, m_{\vec{y}}, \dots, m_N)^T$
- $\sharp \mapsto m_i = E(x_i) \ i = 1, 2, \dots, N$
- 利用向量 x 的数学期望,可以得到x 向量的协方差矩阵

$$U = E((\vec{x} - m_{\tilde{x}})(\vec{x} - m_{\tilde{x}})^T)$$

- 协方差矩阵U的特征向量 ϕ_k 对应着其第k个特征值 λ_k ,则有 $U\phi_k = \lambda_k \phi_k (k = 0, \dots, N-1)$
- U是对称矩阵,所以其特征向量 ϕ_{k} 是正交的,即满足:

$$\phi_k^T \phi_l \begin{cases} = 0, (k \neq l) \\ \neq 0, (k = l) \end{cases}$$

• 归一化可以得到单位正交矩阵 $\Phi = (\phi_0, \phi_1, \dots, \phi_{N-1})$,使其满足 $\Phi^T\Phi = I$,则N个特征向量可以联合起来表示为:

$$U\Phi = (\lambda_0 \phi_0, \lambda_1 \phi_1, \cdots \lambda_{N-1} \phi_{N-1})$$

- 由于Φ是正交阵,因此在上式的两边分别左乘 Φ^T 可以得到 $\Phi^TU\Phi=\Lambda$ 其中 $\Lambda=diag(\lambda_0,\cdots,\lambda_{N-1})$
- 给定一维随机向量X,可以定义X的K-L变换为:

$$\begin{bmatrix} y_1 \\ y_2 \\ \vdots \\ y_n \end{bmatrix} = \Phi^T \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ \vdots \\ x_n \end{bmatrix}$$

• 即 $Y = \Phi^T X$, K-L变换就是将X的所有分量投影在 ϕ_k 得到频域映射 $y_k \circ \Phi^T E$ K-L变换矩阵,显然它随着随机向量 \vec{x} 中每个成分的变化而改变。

- 变换后向量Y的均值为 $m_{\bar{v}} = E(\bar{y}) = E(\Phi^T X) = \Phi^T E(X) = \Phi^T m_{\bar{x}}$
- Y的协方差矩阵为

$$E((\vec{y} - m_{\vec{v}})(\vec{y} - m_{\vec{v}})^T) = E((\Phi^T \vec{x} - m_{\vec{v}})(\Phi^T \vec{x} - m_{\vec{v}})^T)$$

$$= E((\Phi^T \vec{x} - \Phi^T m_{\tau})(\Phi^T \vec{x} - \Phi^T m_{\tau})^T)$$

$$= E(\Phi^{T}(\vec{x} - m_{\vec{x}})(\vec{x} - m_{\vec{x}})^{T}\Phi) = \Phi^{T}E((\vec{x} - m_{\vec{x}})(\vec{x} - m_{\vec{x}})^{T})\Phi$$

$$= \Phi^T U \Phi = \begin{pmatrix} \phi_0^T \\ \phi_1^T \\ \vdots \\ \phi_{N-1}^T \end{pmatrix} U(\phi_0, \phi_1, \dots, \phi_{N-1}) = \begin{pmatrix} \phi_0^T \\ \phi_1^T \\ \vdots \\ \phi_{N-1}^T \end{pmatrix} (U\phi_0, U\phi_1, \dots, U\phi_{N-1})$$

$$\begin{split} &= \boldsymbol{\Phi}^T \boldsymbol{U} \boldsymbol{\Phi} = \begin{pmatrix} \boldsymbol{\phi_0}^T \\ \boldsymbol{\phi_1}^T \\ \vdots \\ \boldsymbol{\phi_{N-1}}^T \end{pmatrix} \boldsymbol{U}(\boldsymbol{\phi_0}, \boldsymbol{\phi_1}, \cdots, \boldsymbol{\phi_{N-1}}) = \begin{pmatrix} \boldsymbol{\phi_0}^T \\ \boldsymbol{\phi_1}^T \\ \vdots \\ \boldsymbol{\phi_{N-1}}^T \end{pmatrix} (\boldsymbol{U} \boldsymbol{\phi_0}, \boldsymbol{U} \boldsymbol{\phi_1}, \cdots, \boldsymbol{U} \boldsymbol{\phi_{N-1}}) \\ &= \begin{pmatrix} \boldsymbol{\phi_0}^T \\ \boldsymbol{\phi_1}^T \\ \vdots \\ \boldsymbol{\phi_{N-1}}^T \end{pmatrix} (\boldsymbol{U} \boldsymbol{\phi_0}, \boldsymbol{U} \boldsymbol{\phi_1}, \cdots, \boldsymbol{U} \boldsymbol{\phi_{N-1}}) = \begin{pmatrix} \boldsymbol{\phi_0}^T \\ \boldsymbol{\phi_1}^T \\ \vdots \\ \boldsymbol{\phi_{N-1}}^T \end{pmatrix} (\boldsymbol{\lambda_0} \boldsymbol{\phi_0}, \boldsymbol{\lambda_1} \boldsymbol{\phi_1}, \cdots, \boldsymbol{\lambda_{N-1}} \boldsymbol{\phi_{N-1}}) = \begin{pmatrix} \boldsymbol{\lambda_0} & 0 & \cdots & 0 \\ 0 & \boldsymbol{\lambda_1} & \cdots & 0 \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 0 & 0 & 0 & \boldsymbol{\lambda_{N-1}} \end{pmatrix} \end{split}$$

- Y向量协方差矩阵是一个对角阵,说明Y向量之间的 相关性最小,而X向量协方差矩阵非对角元素不为零, 说明X向量有较强的相关性。
- 由于 $\Phi = (\Phi^T)^{-1}$, 在K-L变换两边分别乘以 Φ 可以得到X,
- K-L变换非常复杂度很高,不实用
 - 。 需要计算协方差矩阵U
 - 。 需要计算特征向量
 - 。 需要发送 到解码器
- 4. 离散傅立叶变换

一维离散傅里叶变换:
$$F(u) = \frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} f(n) e^{-j\frac{2\pi n u}{N}} = \frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} f(n) W_N^{nu}, u = 0, \dots, N-1$$
一维反离散傅里叶变换。

一维反离散傅里叶变换:

$$f(n) = \sum_{u=0}^{N-1} F(u) e^{j2\pi \frac{nu}{N}} = \sum_{u=0}^{N-1} F(u) W_N^{-nu}, u = 0, \dots, N-1$$

$$F(u,v) = \frac{1}{NM} \sum_{n=0}^{N-1} \sum_{m=0}^{M-1} f(n,m) e^{-j2\pi(\frac{nu}{N} + \frac{mv}{M})}$$

$$= \frac{1}{NM} \sum_{n=0}^{N-1} \sum_{m=0}^{M-1} f(n,m) W_{NM}^{\frac{nu}{N} + \frac{mv}{M}}, u = 0, \dots, N-1, v = 0, \dots, M-1$$

二维反离散傅里叶变换:

$$f(n,m) = \sum_{n=0}^{N-1} \sum_{m=0}^{M-1} F(u,v) e^{-j2\pi (\frac{nu}{N} + \frac{mv}{M})}$$

$$= \sum_{n=0}^{N-1} \sum_{m=0}^{M-1} F(u,v) W_{MN}^{-(\frac{nu}{N} + \frac{mv}{M})}, u = 0, \dots, N-1, v = 0, \dots, M-1$$

5. 离散傅立叶变换性质

- 线性: $DFT[af_1(n) + bf_2(n)] = aF_1(k) + bF_2(k)$
- 平移行:
 - 时间平移 $f(n-k) \Leftrightarrow F(u) \cdot W^{ku}$
 - 频率平移 f(n)•W^{-kn} ⇔ F(n-k)
- 周期性: f(n±rN)=f(n)
- 奇偶性:
 - 实部是偶函数 f_s(n) = f_s(-n)
 - 虚部是奇函数 f_s(n)=-f_s(-n)

正交性:

●W_N可以表示为矩阵形式

$$W_{N} = [W^{\text{nu}}] = \begin{bmatrix} W^{00} & W^{01} & W^{02} & \cdots & W^{0(N-1)} \\ W^{10} & W^{11} & W^{12} & \cdots & W^{1(N-1)} \\ W^{20} & W^{21} & W^{22} & \cdots & W^{2(N-1)} \\ \vdots & \vdots & \vdots & \vdots & \vdots \\ W^{(N-1)0} & W^{(N-1)1} & W^{(N-1)2} & \cdots & W^{(N-1)(N-1)} \end{bmatrix}$$

$$W_{N}^{T}W_{N} = \sum_{u=0}^{N-1} W^{mu}W^{-nu} = \sum_{u=0}^{N-1} W^{(m-n)u} = \begin{cases} N & m=n\\ 0 & m\neq n \end{cases}$$

6. 离散余弦变换

- 比K-L变换, 傅里叶变换的复杂度更低
- 变换性能仅次于K-L变换
- 有快速算法可以加快变换速度
- 可以用整数变换进一步降低复杂度

• DCT的类型:

• DCT-I:
$$F(u) = \frac{1}{2}(f(0) + (-1)^u f(N-1)) + \sum_{n=1}^{N-2} f(n) \cos \frac{nu\pi}{N-1}, u = 0, \dots, N-1$$

• DCT-II:
$$F(u) = \sum_{n=0}^{N-1} f(n) \cos \frac{(2n+1)u\pi}{2N}, u = 0, \dots, N-1$$

• DCT-III:
$$F(u) = \frac{1}{2}f(0) + \sum_{n=1}^{N-1} f(n)\cos\frac{n(2u+1)\pi}{2N}, u = 0, \dots, N-1$$

• DCT-IV:
$$F(u) = \sum_{n=0}^{N-1} f(n) \cos \frac{(2n+1)(2u+1)\pi}{2N}, u = 0, \dots, N-1$$

- 视频编码标准中长采用DCT-II
- DCT的反变换为:

$$f(n) = \sum_{u=0}^{N-1} c(u)F(u)\cos\frac{(2n+1)u\pi}{2N}, n = 0, \dots, N-1 \qquad c(u) = \begin{cases} 1/\sqrt{2} & u = 0\\ 1 & \not \exists \dot{\Sigma} \end{cases}$$

N点1-D DCT/IDCT的模(Norm)为√√2,则归一化的
 1-D DCT/IDCT为:

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

- 常用的离散余弦变换为8点DCT
 - JPEG, MPEG-2, MPEG-4

$$F(u) = \frac{c(u)}{2} \sum_{n=0}^{7} f(n) \cos \frac{(2n+1)u\pi}{16}, u = 0, \dots, 7$$
$$f(n) = \sum_{n=0}^{7} \frac{c(n)}{2} F(n) \cos \frac{(2n+1)n\pi}{16}, n = 0, \dots, 7$$

• DCT的变换核可以用矩阵形式表示为:

$$C_{8} = \frac{1}{\sqrt{8}} \begin{bmatrix} 1 & 1 & 1 & \cdots & 1\\ \sqrt{2}\cos\frac{\pi}{16} & \sqrt{2}\cos\frac{3\pi}{16} & \sqrt{2}\cos\frac{5\pi}{16} & \cdots & \sqrt{2}\cos\frac{15\pi}{16}\\ \vdots & \vdots & \vdots & \vdots & \vdots\\ \sqrt{2}\cos\frac{7\pi}{16} & \sqrt{2}\cos\frac{21\pi}{16} & \sqrt{2}\cos\frac{35\pi}{16} & \cdots & \sqrt{2}\cos\frac{105\pi}{16} \end{bmatrix}$$

2-D DCT

$$F(u,v) = \frac{2}{N}c(u)c(v)\sum_{n=0}^{N-1}\sum_{m=0}^{M-1}f(n,m)\cos\frac{(2n+1)u\pi}{2N}\cos\frac{(2m+1)v\pi}{2M}, u = 0, \dots, N-1, v = 0, \dots, M-1$$

2-D IDCT

$$f(n,m) = \frac{2}{N} \sum_{u=0}^{N-1} \sum_{m=0}^{M-1} c(u)c(v)F(u,v)\cos\frac{(2m+1)u\pi}{2N}\cos\frac{(2m+1)v\pi}{2M}, n = 0,\dots, N-1, m = 0,\dots, M-1$$

8点2-D DCT

$$F(u,v) = \frac{c(u)}{2} \frac{c(v)}{2} \sum_{m=0}^{7} \sum_{m=0}^{7} f(n,m) \cos \frac{(2n+1)u\pi}{16} \cos \frac{(2m+1)v\pi}{16}, u, v = 0, \dots, 7$$

8点2-D IDCT

$$f(n,m) = \sum_{u=0}^{7} \frac{c(u)}{2} \sum_{m=0}^{7} \frac{c(v)}{2} F(u,v) \cos \frac{(2n+1)u\pi}{16} \cos \frac{(2m+1)v\pi}{16}, n, m = 0, \dots, 7$$

7. DCT与DFT的关系

将f(n) (0≤n≤N)拓展成2N点DFT输入f_{2N}(n),即

$$f_{2N}(n) = \begin{cases} f(n) & (0 \le n \le N - 1) \\ 0 & (N \le n \le 2N - 1) \end{cases}$$

求 $f_{2N}(n)$ 的2N点DFT

• 右项缩放
$$e^{-j\pi\frac{\mu}{2N}}$$
得到 $F_{2N}(u) = \sum_{n=0}^{2N-1} f_{2N}(n)e^{-j2\pi\frac{\mu n}{2N}}, u = 0, \dots, 2N-1$

$$F_{2N}(u) = e^{-j\pi\frac{\mu}{2N}} \cdot \sum_{n=0}^{2N-1} f_{2N}(n)e^{-j2\pi\frac{\mu n}{2N}} = \sum_{n=0}^{2N-1} f_{2N}(n)e^{-j\pi\frac{\mu(2n+1)}{2N}}$$

$$u) = e^{-2N} \cdot \sum_{n=0}^{\infty} f_{2N}(n)e^{-2N} = \sum_{n=0}^{\infty} f_{2N}(n)e^{-2N}$$

$$= \sum_{n=0}^{2N-1} f_{2N}(n)(\cos(\frac{u\pi(2n+1)}{2N}) - j\sin(\frac{u\pi(2n+1)}{2N})), u = 0, \dots, 2N-1$$

取实部Re(F_{2N}(u))可以得到

$$\operatorname{Re}(F_{2N}(u)) = \sum_{n=0}^{2N-1} f_{2N}(n) \cos(\frac{u\pi(2n+1)}{2N}) = \sum_{n=0}^{N-1} f(n) \cos(\frac{u\pi(2n+1)}{2N})$$

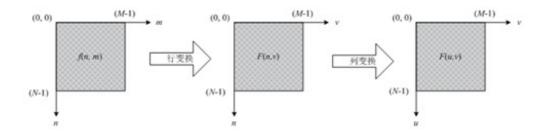
8. 离散余弦变换的重要性质

- 二维离散余弦变换的可分离性:
 - 二维函数 f(n,m) 的一维离散余弦变换为;

$$F(n,v) = \sum_{m=0}^{M-1} f(n,m) \cos \frac{(2m+1)v\pi}{2M}, v = 0, \dots, M-1$$

对F(n,v)的一维离散余弦变换为:

$$F(u,v) = \frac{2}{N}c(u)c(v)\sum_{n=0}^{N-1} F(n,v)\cos\frac{(2n+1)u\pi}{2N}, u = 0, \dots, N-1, v = 0, \dots, M-1$$
$$F = [(Tf)T^T] = TfT^T$$



对称(反对称)性:

$$\cos\frac{(2(N-1-n)+1)u\pi}{2N} = \cos\frac{((2N-2-2n)+1)u\pi}{2N} = \cos\left(u\pi - \frac{(2n+1)u\pi}{2N}\right)$$
$$= \pm\cos\frac{(2n+1)u\pi}{2N}$$

$$\cos \frac{13\pi}{16} = -\cos \frac{3\pi}{16}, \quad N = 8, n = 1, u = 1 \qquad \cos \frac{22\pi}{16} = \cos \frac{10\pi}{16}, \quad N = 8, n = 2, u = 2$$

$$\cos \frac{45\pi}{16} = -\cos \frac{3\pi}{16}, \quad N = 8, n = 0, u = 3 \qquad \cos \frac{36\pi}{16} = \cos \frac{28\pi}{16}, \quad N = 8, n = 3, u = 4$$

$$\cos \frac{65\pi}{16} = -\cos \frac{15\pi}{16}, \quad N = 8, n = 1, u = 5 \qquad \cos \frac{42\pi}{16} = \cos \frac{54\pi}{16}, \quad N = 8, n = 4, u = 6$$

$$\cos \frac{105\pi}{16} = -\cos \frac{7\pi}{16}, \quad N = 8, n = 0, u = 7 \qquad \cos \frac{40\pi}{16} = \cos \frac{88\pi}{16}, \quad N = 8, n = 5, u = 8$$

正交性: C^TC=I

$$C_{3} = \frac{1}{\sqrt{8}} \begin{bmatrix} 1 & 1 & 1 & \cdots & 1\\ \sqrt{2}\cos\frac{\pi}{16} & \sqrt{2}\cos\frac{3\pi}{16} & \sqrt{2}\cos\frac{5\pi}{16} & \cdots & \sqrt{2}\cos\frac{15\pi}{16}\\ \vdots & \vdots & \vdots & \vdots & \vdots\\ \sqrt{2}\cos\frac{7\pi}{16} & \sqrt{2}\cos\frac{21\pi}{16} & \sqrt{2}\cos\frac{35\pi}{16} & \cdots & \sqrt{2}\cos\frac{105\pi}{16} \end{bmatrix}$$

• 三角函数公式:

$$\sin(-a) = -\sin(a) \cos(-a) = \cos(a)$$

$$\cos(\pi - a) = -\cos(a) \sin(\pi - a) = \sin(a)$$

$$\cos(\pi + a) = -\cos(a) \sin(\pi + a) = -\sin(a)$$

$$\cos(\pi / 2 - a) = \sin(a) \sin(\pi / 2 - a) = \cos(a)$$

$$\cos(\pi / 2 + a) = -\sin(a) \sin(\pi / 2 + a) = \cos(a)$$

$$\sin(a + b) = \sin(a)\cos(b) + \cos(a)\sin(b)$$

$$\sin(a - b) = \sin(a)\cos(b) - \cos(a)\sin(b)$$

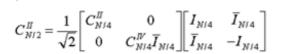
$$\cos(a + b) = \cos(a)\cos(b) - \sin(a)\sin(b)$$

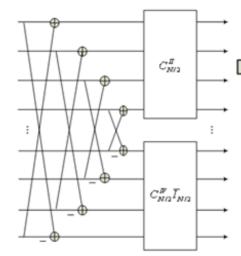
$$\cos(a + b) = \cos(a)\cos(b) + \sin(a)\sin(b)$$

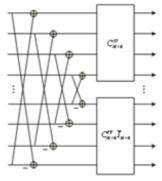
正交性:

$$\begin{split} &\frac{1}{4}(\cos\frac{\pi}{16}\cos\frac{7\pi}{16}+\cos\frac{3\pi}{16}\cos\frac{21\pi}{16}+\cos\frac{5\pi}{16}\cos\frac{35\pi}{16}+\cos\frac{7\pi}{16}\cos\frac{49\pi}{16}\\ &+\cos\frac{9\pi}{16}\cos\frac{63\pi}{16}+\cos\frac{11\pi}{16}\cos\frac{77\pi}{16}+\cos\frac{13\pi}{16}\cos\frac{91\pi}{16}+\cos\frac{105\pi}{16}\cos\frac{105\pi}{16})\\ &=\frac{1}{4}\bigg[\cos\frac{8\pi}{16}+\cos\frac{6\pi}{16})+(\cos\frac{24\pi}{16}+\cos\frac{18\pi}{16})+\dots+(\cos\frac{104\pi}{16}+\cos\frac{78\pi}{16})+(\cos\frac{120\pi}{16}+\cos\frac{90\pi}{16})\bigg]\\ &=\frac{1}{4}\bigg[\cos\frac{6\pi}{16}+\cos\frac{18\pi}{16}+\cos\frac{30\pi}{16}+\cos\frac{42\pi}{16}+\cos\frac{54\pi}{16}+\cos\frac{66\pi}{16}+\cos\frac{78\pi}{16}+\cos\frac{90\pi}{16})\bigg]\\ &=\frac{1}{4}\bigg[\cos\frac{6\pi}{16}-\cos\frac{2\pi}{16}+\cos\frac{2\pi}{16}+\cos\frac{10\pi}{16}-\cos\frac{54\pi}{16}+\cos\frac{2\pi}{16}-\cos\frac{10\pi}{16}+\cos\frac{90\pi}{16}\bigg]\\ &=\frac{1}{4}\bigg[\cos(\frac{\pi}{16})^2+\cos(\frac{3\pi}{16})^2+\cos(\frac{5\pi}{16})^2+\cos(\frac{7\pi}{16})^2+\cos(\frac{9\pi}{16})^2+\cos(\frac{11\pi}{16})^2+\cos(\frac{13\pi}{16})^2+\cos(\frac{15\pi}{16})^2\bigg]\\ &=\frac{1}{4}\bigg[\cos(\frac{\pi}{16})^2+\cos(\frac{3\pi}{16})^2+\cos(\frac{5\pi}{16})^2+\cos(\frac{7\pi}{16})^2+\cos(\frac{7\pi}{16})^2+\cos(\frac{5\pi}{16})^2+\cos(\frac{\pi}{16})^2+\cos(\frac{\pi}{16})^2\bigg]\\ &=\frac{1}{2}\bigg[\cos(\frac{\pi}{16})^2+\cos(\frac{3\pi}{16})^2+\cos(\frac{5\pi}{16})^2+\cos(\frac{7\pi}{16})^2+\cos(\frac{7\pi}{16})^2\bigg]\\ &=\frac{1}{2}\bigg[\cos(\frac{\pi}{16})^2+\cos(\frac{3\pi}{16})^2+\cos(\frac{5\pi}{16})^2+\cos(\frac{7\pi}{16})^2\bigg]\\ &=\bigg[\cos(\frac{\pi}{16})^2+\cos(\frac{3\pi}{16})^2+\sin(\frac{3\pi}{16})^2+\sin(\frac{\pi}{16})^2\bigg]\\ &=\bigg[\cos(\frac{\pi}{16})^2+\cos(\frac{3\pi}{16})^2+\sin(\frac{3\pi}{16})^2+\sin(\frac{\pi}{16})^2\bigg]\\ &=\bigg[\cos(\frac{\pi}{16})^2+\cos(\frac{3\pi}{16})^2+\sin(\frac{3\pi}{16})^2+\sin(\frac{\pi}{16})^2\bigg]\\ &=\bigg[\cos(\frac{\pi}{16})^2+\cos(\frac{3\pi}{16})^2+\sin(\frac{3\pi}{16})^2+\sin(\frac{\pi}{16})^2\bigg]\\ &=\bigg[\cos(\frac{\pi}{16})^2+\cos(\frac{3\pi}{16})^2+\sin(\frac{3\pi}{16})^2+\sin(\frac{\pi}{16})^2\bigg]\\ &=\bigg[\cos(\frac{\pi}{16})^2+\cos(\frac{3\pi}{16})^2+\sin(\frac{3\pi}{16})^2+\sin(\frac{\pi}{16})^2\bigg]\\ &=\bigg[\cos(\frac{\pi}{16})^2+\cos(\frac{3\pi}{16})^2+\sin(\frac{3\pi}{16})^2+\sin(\frac{\pi}{16})^2\bigg]\\ &=\bigg[\cos(\frac{\pi}{16})^2+\cos(\frac{3\pi}{16})^2+\sin(\frac{\pi}{16})^2+\sin(\frac{\pi}{16})^2\bigg]\\ &=\bigg[\cos(\frac{\pi}{16})^2+\cos(\frac{3\pi}{16})^2+\sin(\frac{\pi}{16})^2+\sin(\frac{\pi}{16})^2\bigg]\\ &=\bigg[\cos(\frac{\pi}{16})^2+\cos(\frac{3\pi}{16})^2+\sin(\frac{\pi}{16})^2+\sin(\frac{\pi}{16})^2\bigg]\\ &=\bigg[\cos(\frac{\pi}{16})^2+\cos(\frac{3\pi}{16})^2+\sin(\frac{\pi}{16})^2+\sin(\frac{\pi}{16})^2\bigg]\\ &=\bigg[\cos(\frac{\pi}{16})^2+\cos(\frac{\pi}{16})^2+\sin(\frac{\pi}{16})^2\bigg]\\ &=\bigg[\cos(\frac{\pi}{16})^2+\cos(\frac{\pi}{16})^2+\sin(\frac{\pi}{16})^2\bigg]\\ &=\bigg[\cos(\frac{\pi}{16})^2+\cos(\frac{\pi}{16})^2+\sin(\frac{\pi}{16})^2\bigg]\\ &=\bigg[\cos(\frac{\pi}{16})^2+\cos(\frac{\pi}{16})^2+\sin(\frac{\pi}{16})^2\bigg]\\ &=\bigg[\cos(\frac{\pi}{16})^2+\cos(\frac{\pi}{16})^2+\sin(\frac{\pi}{16})^2\bigg]\\ &=\bigg[\cos(\frac{\pi}{16})^2+\cos(\frac{\pi}{16})^2+\sin(\frac{\pi}{16})^2\bigg]\\ &=\bigg[\cos(\frac{\pi}{16})^2+\cos(\frac{\pi}{16})^2+\sin(\frac{\pi}{16})^2\bigg]\\ &=\bigg[\cos(\frac{\pi}{16})^2+\cos(\frac{\pi}{16})^2\bigg$$

• 递归性
$$C_N^H = \frac{1}{\sqrt{2}} \begin{bmatrix} C_{NI2}^H & 0 \\ 0 & C_{NI2}^{IV} \overline{I}_{NI4} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} I_{NI2} & \overline{I}_{NI2} \\ I_{NI2} & -I_{NI2} \end{bmatrix}$$







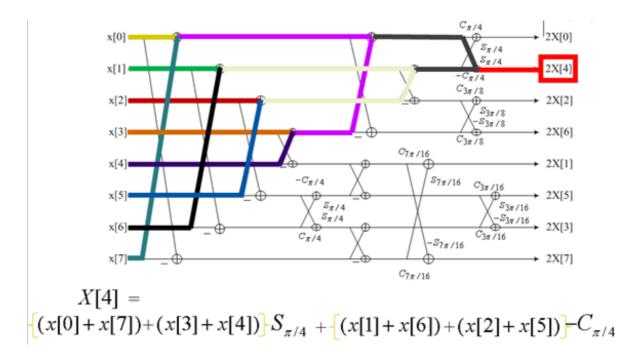
9. 快速DCT变换

以一维8x8变换为例

$$C_{8} = \frac{1}{\sqrt{8}} \begin{bmatrix} 1 & 1 & 1 & \cdots & 1 \\ \sqrt{2}\cos\frac{\pi}{16} & \sqrt{2}\cos\frac{3\pi}{16} & \sqrt{2}\cos\frac{5\pi}{16} & \cdots & \sqrt{2}\cos\frac{15\pi}{16} \\ \vdots & \vdots & \vdots & \vdots & \vdots \\ \sqrt{2}\cos\frac{7\pi}{16} & \sqrt{2}\cos\frac{21\pi}{16} & \sqrt{2}\cos\frac{35\pi}{16} & \cdots & \sqrt{2}\cos\frac{105\pi}{16} \end{bmatrix}$$

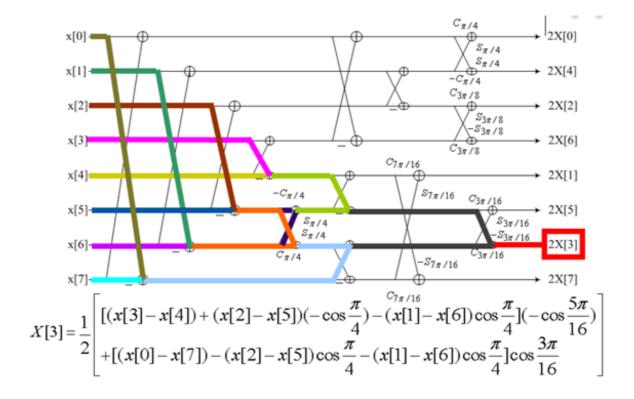
对于DCT系数X[4]:

$$\begin{split} X[4] &= \frac{1}{2} \sum_{n=0}^{7} x[n] \cos \frac{(2n+1)4\pi}{16} \\ &= \frac{1}{2} (x[0] \cos \frac{4\pi}{16} + x[1] \cos \frac{12\pi}{16} + x[2] \cos \frac{20\pi}{16} + x[3] \cos \frac{28\pi}{16} + x[4] \cos \frac{36\pi}{16} + x[5] \cos \frac{44\pi}{16} + x[6] \cos \frac{52\pi}{16} + x[7] \cos \frac{60\pi}{16}) \\ &= \frac{1}{2} \left[(x[0] + x[7] + x[3] + x[4]) \cos \frac{\pi}{4} + (x[1] + x[6] + x[2] + x[5])(-\cos \frac{\pi}{4}) \right] \end{split}$$

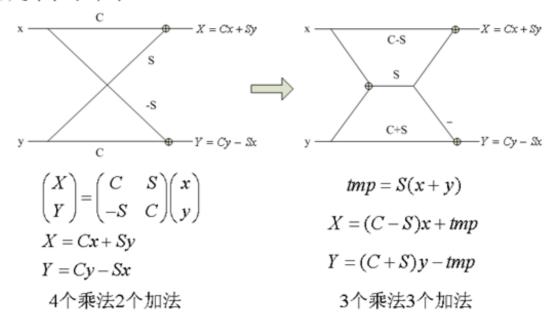


下图是一个动态展示:

• 大寸于DCT系数X[3]:
$$\cos\frac{3\pi}{16} = -\cos\frac{45\pi}{16} \cos\frac{9\pi}{16} = -\cos\frac{39\pi}{16}$$
$$\cos\frac{15\pi}{16} = -\cos\frac{33\pi}{16} \cos\frac{21\pi}{16} = -\cos\frac{39\pi}{16}$$
$$\cos\frac{15\pi}{16} = -\cos\frac{33\pi}{16} \cos\frac{21\pi}{16} = -\cos\frac{27\pi}{16}$$
$$\cos\frac{21\pi}{16} = -\cos\frac{5\pi}{16} \sin\frac{\pi}{4} = \cos\frac{\pi}{4}$$
$$\frac{1}{2}(x[0]\cos\frac{3\pi}{16} + x[1]\cos\frac{9\pi}{16} + x[3]\cos\frac{21\pi}{16} + x[4]\cos\frac{27\pi}{16} + x[5]\cos\frac{33\pi}{16} + x[7]\cos\frac{45\pi}{16})$$
$$= \frac{1}{2}(x[0] - x[7])\cos\frac{3\pi}{16} + (x[1] - x[6])\cos\frac{9\pi}{16} + (x[2] - x[5])\cos\frac{15\pi}{16} + (x[3] - x[4])\cos\frac{21\pi}{16}$$
$$= \frac{1}{2}(x[0] - x[7])\cos\frac{3\pi}{16} + (x[1] - x[6])\cos\frac{5\pi}{16} + \frac{4\pi}{16}) + (x[2] - x[5])\cos\frac{20\pi}{16} - \frac{5\pi}{16}) + (x[3] - x[4])(-\cos\frac{5\pi}{16})$$
$$= \frac{1}{2}(x[0] - x[7])\cos\frac{3\pi}{16} + (x[1] - x[6])\cos\frac{5\pi}{16} \cos\frac{4\pi}{16} - \sin\frac{5\pi}{16} \sin\frac{4\pi}{16}) + (x[2] - x[5])\cos\frac{20\pi}{16} \cos\frac{5\pi}{16} + \sin\frac{5\pi}{16} \sin\frac{4\pi}{16}) + (x[2] - x[5])(\cos\frac{20\pi}{16} \cos\frac{5\pi}{16} + \cos\frac{5\pi}{16} \cos\frac{5\pi}{16}) + (x[3] - x[4])(-\cos\frac{5\pi}{16})$$
$$= \frac{1}{2}(x[0] - x[7])\cos\frac{3\pi}{16} + (x[1] - x[6])(\cos\frac{5\pi}{16} \cos\frac{4\pi}{16} - \cos\frac{3\pi}{16} \cos\frac{4\pi}{16}) + (x[2] - x[5])(\cos\frac{20\pi}{16} \cos\frac{5\pi}{16} + \cos\frac{3\pi}{16} \cos\frac{3\pi}{16}) + (x[3] - x[4])(-\cos\frac{5\pi}{16})$$
$$= \frac{1}{2}(x[0] - x[7])\cos\frac{3\pi}{16} + (x[1] - x[6])\cos\frac{\pi}{16} \cos\frac{4\pi}{16} - \cos\frac{5\pi}{16} \cos\frac{4\pi}{16} \cos\frac{5\pi}{16} + (x[3] - x[4])(-\cos\frac{5\pi}{16})$$
$$= \frac{1}{2}(x[0] - x[7])\cos\frac{3\pi}{16} + (x[1] - x[6])\cos\frac{\pi}{16} \cos\frac{\pi}{16} - \cos\frac{5\pi}{16} \cos\frac{\pi}{16} \cos\frac{\pi}{16}$$



• 旋转平面



10. 整数离散余弦变换

- 离散余弦变换为浮点操作
 - 。 需要64位精度
 - 。浮点计算复杂度高
 - 。 变换精度高

- 整数变换:离散余弦变换的整数近似
 - 。 需要更少的位宽
 - 。 整数计算复杂度低
 - 。 好的整数变换的变换精度接近浮点变换
- 浮点近似方法

$$I = round(dR)$$
 其中, $d=2^n$, n 为位宽 $round(ullet)$ 四舍五入操作 $R pprox rac{I}{d}$ $R = \cos rac{\pi}{4} = 0.707107, d = 2^3 = 8$ $round(dR) = round(8\cos rac{\pi}{4}) = round(5.656856) = 6$ $\cos rac{\pi}{4} pprox rac{6}{8} = 0.75$

任何整数都可以表示为:

$$I = a_{n} 2^{n} + a_{n-1} 2^{n-1} + \dots + a_{0} 2^{0}, \ a_{i} = 0 \text{ or } 1$$

$$\frac{I}{d} = \frac{(a_{n} 2^{n} + a_{n-1} 2^{n-1} + \dots + a_{0} 2^{0})}{2^{m}}$$

$$= a_{n} 2^{n-m} + a_{n-1} 2^{n-1-m} + \dots + a_{0} 2^{-m}$$

$$C \frac{I}{d} = Ca_{n} 2^{n-m} + Ca_{n-1} 2^{n-1-m} + \dots + Ca_{0} 2^{-m}$$

$$C2^{k} \begin{cases} C << k, & k > 0 \\ C >> k & k < 0 \end{cases}$$

• 例:
$$\cos \frac{\pi}{4} \approx \frac{6}{8} = 0.75$$

$$f \cos \frac{\pi}{4} \approx \frac{6f}{8} = \frac{(4+2)}{8} f = (\frac{1}{2} + \frac{1}{4}) f = (f >> 1) + (f >> 2)$$
浮点数的近似精度与位宽成正比
$$R = \cos \frac{\pi}{4} = 0.707107, d = 2^4 = 16$$

$$round(dR) = round(16\cos \frac{\pi}{4}) = round(11.313712) = 11$$

$$\cos \frac{\pi}{4} \approx \frac{11}{16} = 0.6875$$

$$f \cos \frac{\pi}{4} \approx \frac{11f}{16} = \frac{(8+2+1)}{16} f = (\frac{1}{2} + \frac{1}{8} + \frac{1}{16}) f = (f >> 1) + (f >> 3) + (f >> 4)$$

11. H.264的4x4整数变换

•一维4x4浮点变换矩阵

$$\begin{bmatrix} 1/2 & 1/2 & 1/2 & 1/2 & 1/2 \\ \sqrt{1/2}\cos(\pi/8) & \sqrt{1/2}\cos(3\pi/8) & -\sqrt{1/2}\cos(3\pi/8) & -\sqrt{1/2}\cos(\pi/8) \\ 1/2 & -1/2 & -1/2 & 1/2 \\ \sqrt{1/2}\cos(3\pi/8) & -\sqrt{1/2}\cos(\pi/8) & \sqrt{1/2}\cos(\pi/8) & \sqrt{1/2}\cos(3\pi/8) \end{bmatrix}$$

$$\begin{bmatrix} a & a & a & a \\ b & c & -c & -b \\ a & -a & -a & a \\ c & -b & b & c \end{bmatrix}$$

$$a = 1/2; b = \sqrt{1/2}\cos(\pi/8); c = \sqrt{1/2}\cos(3\pi/8)$$

整数近似

$$\begin{bmatrix} a & a & a & a \\ b & c & -c & -b \\ a & -a & -a & a \\ c & -b & b & c \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} a & 0 & 0 & 0 \\ 0 & b & 0 & 0 \\ 0 & 0 & a & 0 \\ 0 & 0 & 0 & b \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 1 & 1 & 1 & 1 \\ 1 & d & -d & -1 \\ 1 & -1 & -1 & 1 \\ d & -1 & 1 & -d \end{bmatrix}$$

$$d = c/b = \sqrt{2} - 1 = 0.414213... \Leftrightarrow d = 1/2$$

$$d = c/b = \sqrt{2} - 1 = 0.414213... \Leftrightarrow d = 1/2$$

$$\begin{bmatrix} 1 & 1 & 1 & 1 \\ 1 & d & -d & -1 \\ 1 & -1 & -1 & 1 \\ d & -1 & 1 & -d \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 1 & 1 & 1 \\ 1 & 1/2 & -1/2 & -1 \\ 1 & -1 & -1 & 1 \\ 1/2 & -1 & 1 & -1/2 \end{bmatrix}$$

由d=1/2, $b^2+c^2=1$,d=c/b根据b和d的关系得到b值 为:

$$b = \sqrt{\frac{1}{2(1+d^2)}} = \sqrt{2/5}$$

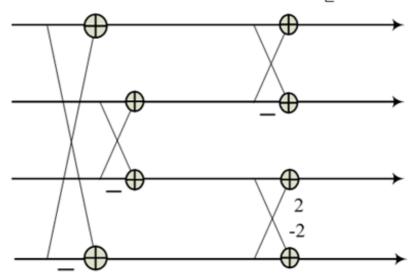
$$\begin{bmatrix} a & 0 & 0 & 0 \\ 0 & b & 0 & 0 \\ 0 & 0 & a & 0 \\ 0 & 0 & 0 & b \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1/2 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & \sqrt{2/5} & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1/2 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & \sqrt{2/5} \end{bmatrix}$$

• 将变换核矩阵的1/2因子移到缩放因子矩阵中

$$\begin{bmatrix} a & 0 & 0 & 0 \\ 0 & b & 0 & 0 \\ 0 & 0 & a & 0 \\ 0 & 0 & 0 & b \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 1 & 1 & 1 & 1 \\ 1 & 1/2 & -1/2 & -1 \\ 1 & -1 & -1 & 1 \\ 1/2 & -1 & 1 & -1/2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} a & 0 & 0 & 0 \\ 0 & b/2 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & a & 0 \\ 0 & 0 & 0 & b/2 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 1 & 1 & 1 & 1 \\ 2 & 1 & -1 & -2 \\ 1 & -1 & -1 & 1 \\ 1 & -2 & 2 & -1 \end{bmatrix}$$

$$\begin{bmatrix} 1 & 1 & 1 & 1 \\ 2 & 1 & -1 & -2 \\ 1 & -1 & -1 & 1 \\ 1 & -2 & 2 & -1 \end{bmatrix} \qquad \begin{bmatrix} a & 0 & 0 & 0 \\ 0 & b/2 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & a & 0 \\ 0 & 0 & 0 & b/2 \end{bmatrix}$$

缩放因子



H.264 4x4整数变换的蝶形图

• 二维4x4整数变换

$$A = BC = \begin{bmatrix} a & 0 & 0 & 0 \\ 0 & b/2 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & a & 0 \\ 0 & 0 & 0 & b/2 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 1 & 1 & 1 & 1 \\ 2 & 1 & -1 & -2 \\ 1 & -1 & -1 & 1 \\ 1 & -2 & 2 & -1 \end{bmatrix}$$

$$Y = AXA^{T} = (BC)X(BC)^{T} = B(CXC^{T})B^{T}$$

$$= (CXC^{T}) \otimes \begin{bmatrix} a^{2} & ab/2 & a^{2} & ab/2 \\ ab/2 & b^{2}/4 & ab/2 & b^{2}/4 \\ a^{2} & ab/2 & a^{2} & ab/2 \\ ab/2 & b^{2}/4 & ab/2 & b^{2}/4 \end{bmatrix}$$

• 缩放因子矩阵与量化矩阵合并

$$\begin{bmatrix} q_{00} & q_{01} & q_{02} & q_{03} \\ q_{10} & q_{11} & q_{12} & q_{13} \\ q_{20} & q_{21} & q_{22} & q_{23} \\ q_{30} & q_{31} & q_{32} & q_{33} \end{bmatrix} \otimes \begin{bmatrix} a^2 & ab/2 & a^2 & ab/2 \\ ab/2 & b^2/4 & ab/2 & b^2/4 \\ a^2 & ab/2 & a^2 & ab/2 \\ ab/2 & b^2/4 & ab/2 & b^2/4 \end{bmatrix}$$
$$\begin{bmatrix} q_{00}a^2 & q_{01}ab/2 & q_{02}a^2 & q_{03}ab/2 \end{bmatrix}$$

$$=\begin{bmatrix} q_{00}a^2 & q_{01}ab/2 & q_{02}a^2 & q_{03}ab/2 \\ q_{10}ab/2 & q_{11}b^2/4 & q_{12}ab/2 & q_{13}b^2/4 \\ q_{20}a^2 & q_{21}ab/2 & q_{22}a^2 & q_{23}ab/2 \\ q_{30}ab/2 & q_{31}b^2/4 & q_{32}ab/2 & q_{33}b^2/4 \end{bmatrix}$$

• 最简单的一种变换

$$H_{N} = H_{2^{n}} = H_{2} \otimes H_{2^{n-1}} = \begin{bmatrix} H_{2^{n-1}} & H_{2^{n-1}} \\ H_{2^{n-1}} & -H_{2^{n-1}} \end{bmatrix}$$

12. 小波变换

- 新的变换方法
- 避免由于块编码带来的块效应
- 更适合视频空间可分级编码

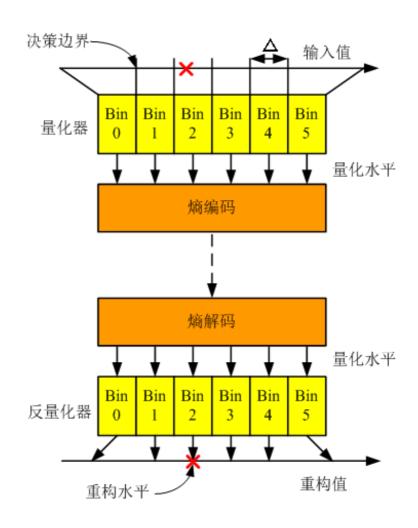
第7章 量化

1. 量化Quantization

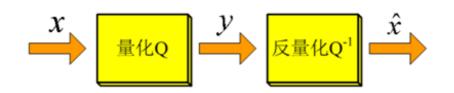
- 用更小的集合表示更大的集合的过程
 - 。 对信号源的有限近似
 - 。 有损过程
 - 。应用
 - A/D转换
 - 压缩
 - 。量化方法
 - 标量(Scalar)量化
 - 矢量(Vector)量化

2. 量化的基本思想

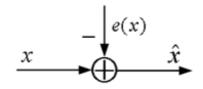
- 映射一个输入间隔到一个整数
- 减少信源编码的bit
- 一般情况重构值与输入值不同



3. 量化模型



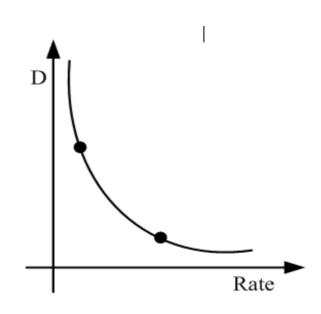
- •量化:映射x到量化水平y,Q(x) = y
- 反量化: $Q^{-1}(Q(x)) = Q^{-1}(y) = \hat{x}$
 - Q和Q⁻¹不是精确可逆的,因此 $x ≠ \hat{x}$
- 量化误差: $e(x) = x \hat{x}$
- 量化模型

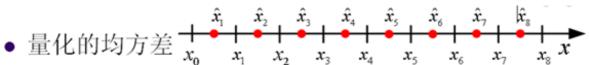


4. 量化的率失真优化

- 量化器设计问题
 - 。 量化水平的个数,即Bin的个数
 - 。 决策边界: Bin的边界
 - 。 重构水平
- 量化器设计是对率失真的优化
 - 。 为了减少码率的大小,需要减少Bin的个数
 - 。 Bin的个数减少导致重构的误差增大,失真也就随着增大

5. 失真测量





- Bin的数目: M
- 决策边界: x_i, i=0, ..., M
- 重构水平: x̂, i=0,..., M
- 如果 $x_{i,j} < x <= x_i$, 重构水平为: \hat{x}_i
- 量化误差:

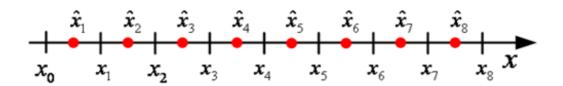
$$MSE = \int_{-\infty}^{\infty} e(x)^{2} f_{X}(x) dx = \int_{-\infty}^{\infty} (x - \hat{x})^{2} f_{X}(x) dx$$

$$= \int_{x_{0}}^{x_{1}} (x - \hat{x}_{1})^{2} f_{X}(x) dx + \int_{x_{1}}^{x_{2}} (x - \hat{x}_{2})^{2} f_{X}(x) dx + \cdots$$

$$= \sum_{i=1}^{M} \int_{x_{i-1}}^{x_{i}} (x - \hat{x}_{i})^{2} f_{X}(x) dx$$

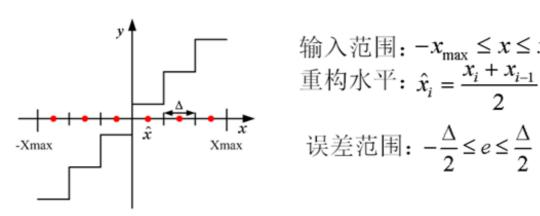
6. 量化器设计

- 量化器设计的两个方面
 - 。 给定量化水平数目M,找到决策边界x;和重构水平 使MSE最小
 - 。 给定失真限制D,找到量化水平数目M,决策边界 x_i 和重构水平 y_i 使MSE <= D

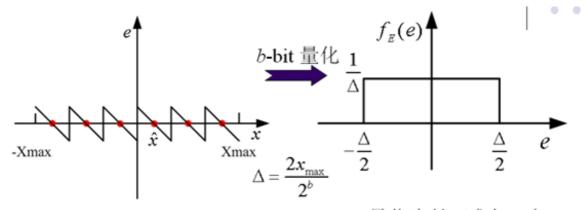


7. 均匀量化 (Uniform Quantization)

- 除了两端的间隔之外,所有的Bin有同 样的量化步长△
 - \bullet x,之间和 \hat{x} ,之间间隔均匀
 - x,之间和 \hat{x} ,之间间隔都为固定值 Δ



输入范围: $-x_{\text{max}} \le x \le x_{\text{max}}$



$$MSE = \int_{-\infty}^{\infty} e^2 f_E(e) de = \int_{-\Delta/2}^{\Delta/2} e^2 \frac{1}{\Delta} de$$
 量化步长 Δ 減少一半,
量化水平数 M 增加一倍,需要 $(b+1)$ -bit 量化
$$= \frac{1}{3\Delta} e^3 \Big|_{-\Delta/2}^{\Delta/2} = \frac{2}{3\Delta} \left(\frac{\Delta}{2}\right)^3 = \frac{\Delta^2}{12} = \frac{1}{3} \frac{x_{\text{max}}^2}{2^{2b}}$$

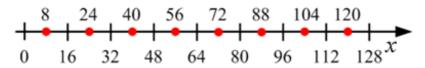
8. 量化与峰值信噪比

- •峰值信噪比: PSNR_{dB} = 10log₁₀ 255² MSE
- •量化噪声:

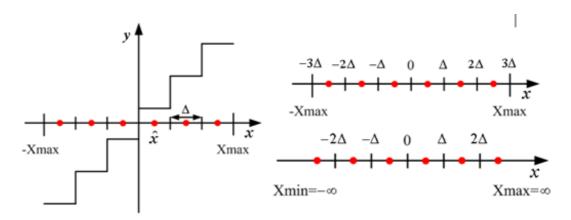
$$PSNR_{dB} = 10\log_{10}\frac{12 \times 255^{2}}{\Delta^{2}} = 10\log_{10}12 \times 255^{2} - 20\log_{10}\Delta$$

• 量化水平编码比特增加**1bit**,量化水平数*M*增加一倍,量化步长减少一半
$$\Delta' = \frac{\Delta}{2}$$
 $PSNR_{dB}(\Delta') = 10\log_{10} \frac{12 \times 255^2}{\Delta^2} = 10\log_{10} 12 \times 255^2 - 20\log_{10} \Delta'$ $= 10\log_{10} 12 \times 255^2 - 20\log_{10} \frac{\Delta}{2}$ $= 10\log_{10} 12 \times 255^2 - 20\log_{10} \Delta + 20\log_{10} 2$ $\approx PSNR_{dB}(\Delta) + 6$

- 例: 为取值范围在[0,128]的离散信号设计3-bit均匀量化器。
 - 最大可能量化水平数: *M* = 2³ = 8
 - 量化步长: $\Delta = \frac{x_{\text{max}} x_{\text{min}}}{M} = \frac{128}{8} = 16$
 - 量化水平: y_i = {0,1,2,3,4,5,6,7}
 - 重构水平: x̂_i = {8,24,40,56,72,88,104,120}
 - 最大量化误差: *e_{max}=8*

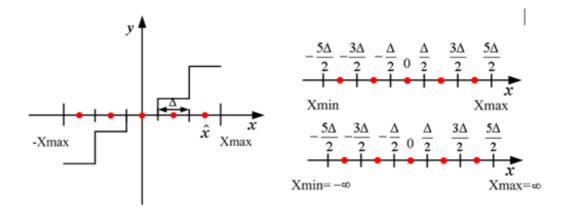


9. 中升量化器 (Midrise Quantizer)



- 偶数个量化水平,0不是重构水平值
- x_i 之间和 \hat{x}_i 之间间隔均匀都为固定值 $\Delta = \frac{2x_{\text{max}}}{2^b}$
- 常用在A/D转换

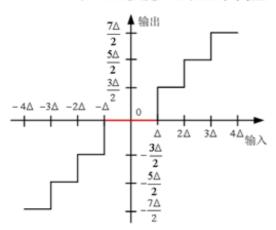
10. 中平量化器 (Midtread Quantizer)



- 奇数个量化水平, 0是重构水平值
- x_i 之间和 \hat{x}_i 之间间隔均匀都为固定值 $\Delta = \frac{2x_{\text{max}}}{2^b 1}$
- 常用在视频压缩中

11. 死区量化器 (Deadzone Quantizer)

- 0值所在区间的Bin的量化步长被加倍, Δ ⇒ 2 Δ
- 其它的Bin的量化步长仍是均匀的, Δ
- 产生更多的重构值0

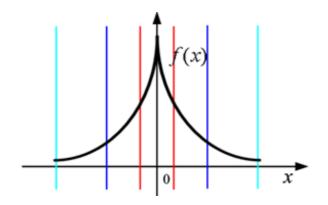


量化:
$$y = Q(x) = sign(x) \left| \frac{|x|}{\Delta} \right|$$

反量化: $\hat{x} = Q^{-1}(y) = \begin{cases} 0, & y = 0 \\ sign(y) \left(|y| + \frac{1}{2} \right) \Delta, & y \neq 0 \end{cases}$

12. 非均匀量化 (Non-uniform Quantization)

- 如果信源不是均匀分布的,采用均匀量化不是最优的
- 对于非均匀量化,为了减少MSE,当概率密度函数 $f_X(x)$ 高时,使Bin的量化步长减小,当概率密度函数 $f_X(x)$ 低时,使Bin的量化步长增加。



$$MSE = \int_{-\infty}^{\infty} (x - \hat{x})^2 f_X(x) dx$$
$$= \sum_{i=1}^{M} \int_{x_{i-1}}^{x_i} (x - \hat{x}_i)^2 f_X(x) dx$$

13. 最优的标量量化

- 给定解码器,优化编码器
- 己知 \hat{x}_i ,求 x_i ,使MSE最小, $MSE = \sum_{i=1}^M \int_{x_{i-1}}^{x_i} (x \hat{x}_i)^2 f_X(x) dx$ 求最小MSE,即对MSE求 x_i 导数

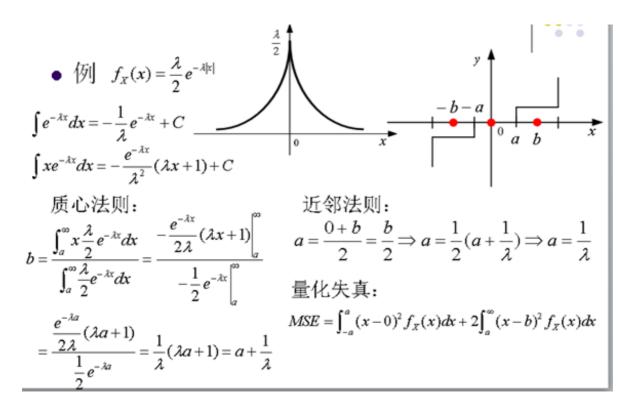
$$\begin{split} &\left(\sum_{i=1}^{M} \int_{x_{i-1}}^{x_{i}} (x - \hat{x}_{i})^{2} f_{X}(x) dx\right)' \\ &= \left(\int_{x_{i-1}}^{x_{i}} (x - \hat{x}_{i})^{2} f_{X}(x) dx + \int_{x_{i}}^{x_{i+1}} (x - \hat{x}_{i+1})^{2} f_{X}(x) dx\right)' \\ &= (x_{i} - \hat{x}_{i})^{2} f_{X}(x) - (x_{i} - \hat{x}_{i+1})^{2} f_{X}(x) = 0 \end{split}$$

则有
$$(x_i - \hat{x}_{i-1}) - (x_i - \hat{x}_i) = 0$$
 近邻法则
$$x_i = \frac{\hat{x}_i + \hat{x}_{i+1}}{2}$$
 (Nearest Neighbor Rule)

- 给定编码器, 优化解码器
- 已知 x_i , 求 \hat{x}_i 使MSE最小, $MSE = \sum_{i=1}^{M} \int_{x_{i-1}}^{x_i} (x \hat{x}_i)^2 f_X(x) dx$ 求最小MSE,即对MSE求 \hat{x}_i 导数

$$\left(\sum_{i=1}^{M} \int_{x_{i-1}}^{x_i} (x - \hat{x}_i)^2 f_X(x) dx\right)_{\hat{x}_i}' = \left(\int_{x_i}^{x_{i+1}} (x - \hat{x}_i)^2 f_X(x) dx\right)_{\hat{x}_i}'$$
$$= \int_{x_i}^{x_{i+1}} -2(x - \hat{x}_i) f_X(x) dx = 0$$

則有
$$\int_{x_i}^{x_{i+1}} x f_X(x) dx - \int_{x_i}^{x_{i+1}} \hat{x}_i f_X(x) dx = 0$$
 质心法则
$$\hat{x}_i = \frac{\int_{x_i}^{x_{i+1}} x f_X(x) dx}{\int_{x_i}^{x_{i+1}} f_X(x) dx}$$
 (Centroid Rules)



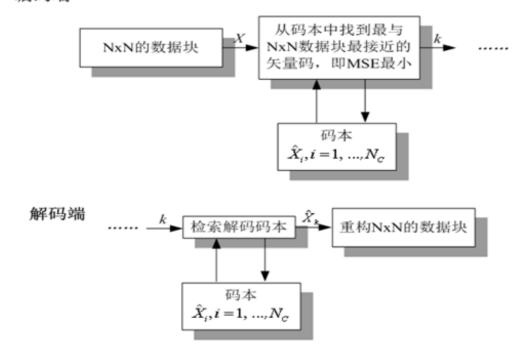
14. 量化编码

- 定长编码量化水平
- 熵编码量化水平
 - 。 根据量化水平的概率分布情况,用变长的码字编码每个量化水平
 - 平均码字长≤ [log₂ M]
 - 。 比定长编码量化水平效率高
 - 。 广泛应用在图像和视频编码中

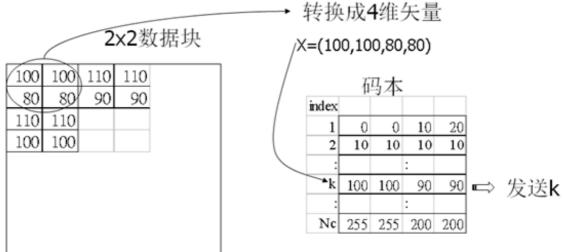
15. 矢量量化

- 标量量化:对数据一个一个的进行量化,称为标量量化。
- 矢量量化:将数据分组,每组K个数据构成K维矢量,再以矢量为处理单元进行量化。
 - 。 矢量量化是标量量化的多维扩展
 - 。 标量量化是矢量量化的特殊情况
- 矢量量化工作过程

编码端



简单的例子



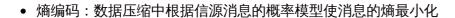
• 二维矢量量化

- 矢量量化优点
 - 。 只传码字的下标,编码效率高
 - 。 在相同码率下,比标量量化失真小
 - 。 在相同失真下,比标量量化码率低
- 矢量量化缺点:复杂度随着维数的增加呈指数增加



1. 熵编码

- 熵 (Entropy) : 信源的平均信息量,更精确的 描述为表示信源所有符号包含信息的平均比特 数
 - 。 信源编码要尽可能的减少信源的冗余,使 之接近熵
 - 。 用更少的比特传递更多的信源信息



- 。 无损压缩
- 。变长编码



• 信息量:

单位:比特

• 熵:

单位:比特/符号

$$I(x_i) = \log_2 \frac{1}{p(x_i)} = -\log_2 p(x_i)$$

$$H(X) = E[-\log_2 p(x_i)] = -\sum_{i=0}^{N-1} p(x_i) \log_2 p(x_i)$$

例:二进制编码中,符号"1"的发生概率是p,符号"0"的发生概率是1-p,计算二进制编码的熵。

2

1

-1

-2

-3

$$H(X) = -\sum_{i=0}^{1} p(x_i) \log_2 p(x_i)$$

$$= -p(0) \log_2 p(0) - p(1) \log_2 p(1)$$

$$= -(1-p) \log_2 (1-p) - p \log_2 p$$

$$p = \frac{1}{2} \Rightarrow H = -\frac{1}{2}\log_2\frac{1}{2} - \frac{1}{2}\log_2\frac{1}{2} = \frac{1}{2} + \frac{1}{2} = 1$$
 比特/符号
$$p = \frac{1}{4} \Rightarrow H = -\frac{3}{4}\log_2\frac{3}{4} - \frac{1}{4}\log_2\frac{1}{4} = 0.8113$$
 比特/符号

$$p=1 \Rightarrow H=-0\log_2 0 - \log_2 1 = 0$$
比特/符号

• 例: 求四个符号的信源X={A,B,C,D}的熵,

1)四个符号发生概率相同,都为1/4

$$H = \left(-\frac{1}{4}\log_2\frac{1}{4}\right) \times 4 = \log_2 4 = 2$$
 比特/符号

2)
$$p(A)=1/2$$
, $p(B)=1/4$, $p(C)=1/8$, $p(D)=1/8$

$$\begin{split} H &= -\frac{1}{2}\log_2\frac{1}{2} - \frac{1}{4}\log_2\frac{1}{4} - \frac{1}{8}\log_2\frac{1}{8} - \frac{1}{8}\log_2\frac{1}{8} \\ &= \frac{1}{2} + \frac{1}{2} + \frac{3}{8} + \frac{3}{8} = \frac{7}{4}$$
比特/符号 < 2 比特/符号

3. 定长编码

● 信源X={A,B,C,D}

• 信源X={A,B,C,D}

C → 10

1)等概率

D → 11

$$H = \left(-\frac{1}{4}\log_2\frac{1}{4}\right) \times 4 = \log_2 4 = 2 \text{ 比特/符号}$$
2) $p(A)=1/2$, $p(B)=1/4$, $p(C)=1/8$, $p(D)=1/8$

$$H = -\frac{1}{2}\log_2\frac{1}{2} - \frac{1}{4}\log_2\frac{1}{4} - \frac{1}{8}\log_2\frac{1}{8} - \frac{1}{8}\log_2\frac{1}{8}$$

$$= \frac{1}{2} + \frac{1}{2} + \frac{3}{8} + \frac{3}{8} = \frac{7}{4} \text{ 比特/符号} < 2 \text{ 比特/符号}$$

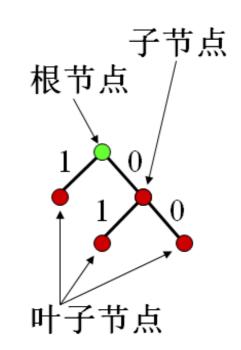
定长编码存在编码冗余

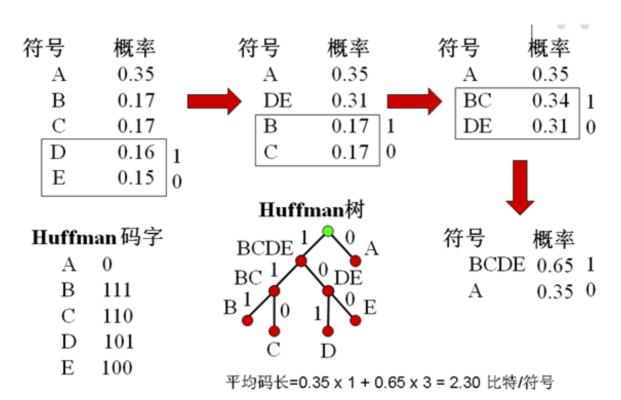
4. 变长编码

- 变长编码:用不同的比特数表示每一个符号
 - 。 为频繁发生的符号分配短码字
 - 。 为很少发生的符号分配长码字
 - 。 比定长编码有更高的效率
- 常用的变长编码
 - 。 Huffman编码
 - 。算术编码

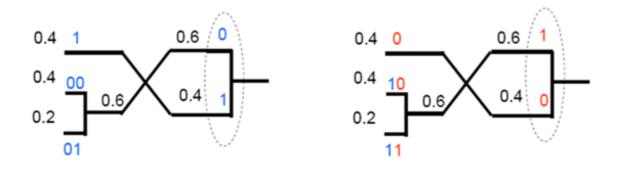
5. Huffman编码

- 前缀码:任何码字不是其它码字的前缀
 - 。 如果011为一个有效码字,则0,1,01,11必不是有效码字
 - 。 不会引起解码歧义
- Huffman:
 - 。二叉树
 - 。 树节点:表示符号或符号组合
 - 。 分支:两个分支一个表示"0",另一个表示"1"

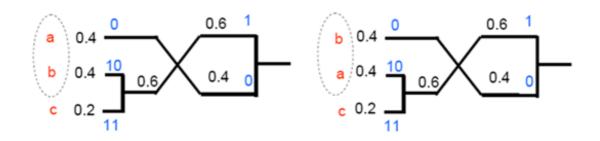




- Huffman的不唯一性
 - 。 每次分支有两种选择:0,1



。 相同的概率产生不同的组合



• 缺点:

- 。 数据的概率变化难于实时统计
- 。 Huffman树需要编码传输给解码器
- 。 只有在 $p(x_i)=1/2^{ki}$ 时是最优编码
- 。 最小码字长度为1比特/符号
- 如果有二值信源,其两个符号的概率相差很大
 - 。 例如:p(1)=0.0625, p(0)=0.9375则H=0.3373比特/符号, Huffman编码平均码长=1比特/符号
 - 。 两个符号联合编码有更高效率

6. 扩展Huffman编码

符号 A=0 B=1 H=0.337	概率 15/16 1/16 3比特/符号	-	符号 AA AB BA BB	概率 225/256 15/256 15/256 1/256	
Huffn	an kit			6比特/符号	

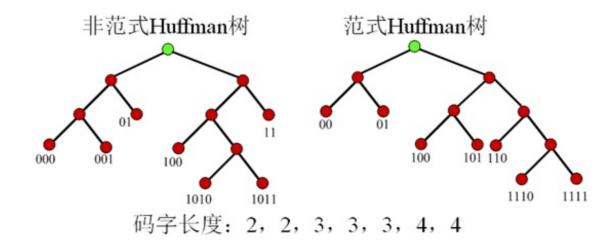
AB 1 0 AA BA

与单符号Huffman编码有相同的问题 比单符号编码性能更好 符号种类更多复杂度更高

平均码长 = $1 \times 225/256 + 2 \times 15/256$ + $3 \times 15/256 + 3 \times 1/256 = 1.1836$ 比特/符号 >> 2比特/符号

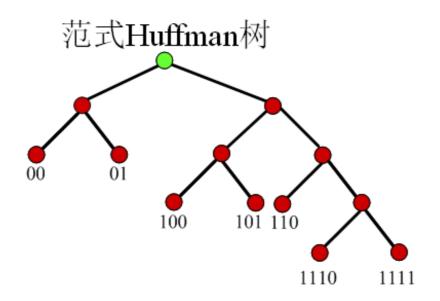
7. 范式Huffman编码

- 范式Huffman树的建立规则
 - 。 节点左支设为0,右支设为1
 - 。 树的深度从左至右增加
 - 。 每个符号被放在最先满足的叶子节点



特性

- 。第一个码字是一串0
- 。 相同长度的码字的值是连续的
- 如果所有的码字通过在低位补0的方式,使所有码字的长度相同则有 0000<0100<1000<1010<1110<1111
- 。 从码字长度n到n+1有如下关系
 - C(n+1,1)=(C(n,last)+1)<<1
- 。 从码字长度n到n+2有如下关系
 - C(n+2,1)=(C(n,last)+1)<<2

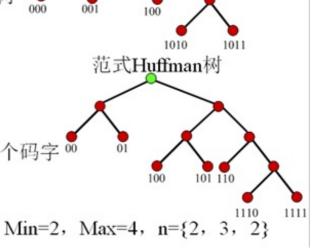




- 需要给解码端传输Huffman树
- 解码端需要存储Huffman树



- 最短的码字长度, Min
- 最长的码字长度, Max
- 在每个码字长度下有多少个码字 00



非范式Huffman树

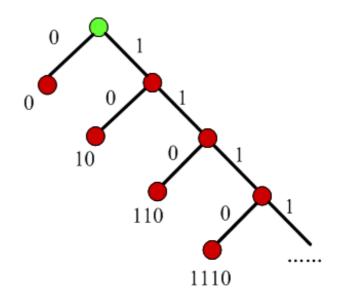
8. 一元码

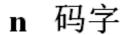
• 编码一个非负整数n为n个1和一个0

- 不需要存储码表
- 可以用Huffman树表示
- 码长增长太快:n=100,码长101

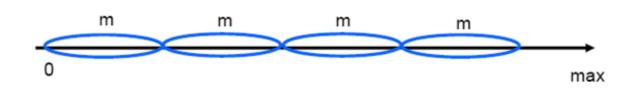
9. 哥伦布编码

- 将信源符号等分成几组,每组有相应的编号
- 编号小的分配码字短,编号大分配码字长
- 同组的符号有等长的码字,比一元码的码字长 度增长慢

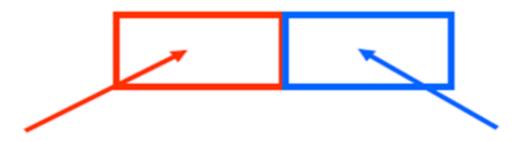




- $0 \quad 0$
- 1 10
- 2 110
- 3 1110
- 4 11110
- 5 111110
- 6 1111110



• 码字分配



组编号 (一元码) 组内符号 (定长码字)

• 码字解析 $n = qm + r = \left\lfloor \frac{n}{m} \right\rfloor m + r$

q码字

q: 组编号

0 0

r: 组内符号, 定长编码

1 10

m: 组内符号数

2 110

当m=2k时采用定长编码

3 1110

当m+2k时可以采用定长编码也可以

4 11110 5 111110

采用变长编码

6 1111110

r值小的采用 $\lfloor \log_2 m \rfloor$

.....

r值大的采用 $\lceil \log_2 m \rceil$

m=5, 00, 01, 10, 110, 111

• 哥伦布编码 m=5

n	q	r	code	n	q	r	code
0	0	0	000	5	1	0	1000
1	0	1	001	6	1	1	1001
2	0	2	010	7	1	2	1010
3	0	3	0110	8	1	3	10110
4	0	4	0111	9	1	4	10111

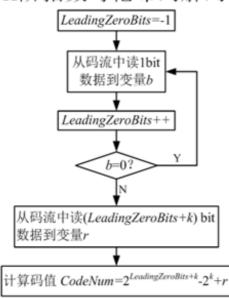
n	q	r	code
10	2	0	11000
11	2	1	11001
12	2	2	11010
13	2	3	110110
14	2	4	110111

哥伦布码是范式Huffman编码

- 哥伦布码对信源符号的分组大小相同
- 指数哥伦布码对信源符号的分组大小按照指数增长
- 指数哥伦布码依然是一元码加定长码的形式
- 指数哥伦布码的指数 k=0,1,2,...



K阶指数哥伦布码解码

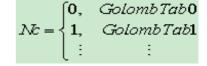


n	码字	组号
0	1	0
1	010	1
2	011	
3	00100	2
4	00101	
5	00110	
6	00111	
7	0001000	3
8	0001001	
9	0001010	
10	0001011	
11	0001100	
12	0001101	
13	0001110	
14	0001111	
15	000010000	4

阶数	码字结构	CodeNum取值范围
	1	0
	0 1 x ₀	1~2
k = 0	0 0 1 x ₁ x ₀	3∼6
	0 0 0 1 x ₂ x ₁ x ₀	7~14
	1 xo	0~1
	0 1 x ₁ x ₀	2~5
k = 1	0 0 1 x2 x1 x0	6~13
	0 0 0 1 x ₃ x ₂ x ₁ x ₀	14~29
	1 x1 x0	0~3
	0 1 x ₂ x ₁ x ₀	4~11
k = 2	0 0 1 x3 x2 X1 X0	12~27
	0 0 0 1 x4 x3 x2 x1 x0	28~59
	1 x ₂ x ₁ x ₀	0~7
	0 1 x ₂ x ₂ x ₁ x ₀	8~23
k = 3	0 0 1 x4 x3 x2 x1 x0	24~55
	0 0 0 1 x ₅ x ₄ x ₅ x ₂ x ₁ x ₀	56~119

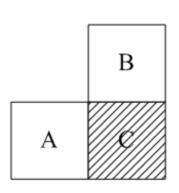
11. CAVLC (Context-Based Adaptive Variable Length Code)

- 当前块的系数分布和其邻块的系数分布情况相关
 - 。 N_X 为块X的非零系数个数,当前块C的第一个系数的编码码表由 N_C 决定, N_C =(N_A + N_B)/2
- 当前待编码系数和前面编码系数有相关性
 - 。 当前块C的其它系数的编码码表由前一个系数的幅值决定cof_{N-1}=>GolombTab_x,用GolombTab_x编码cof_N



12. 算术编码

- 信息量=>符号编码比特数
- Huffman编码为每个符号分配一个码字,这说明Huffman编码的 压缩上限是1比特/符号
- 算术编码若干个符号可编码成1bit
- 算术编码是把信源表示为实数轴上[0,1]区间,信源中每个符号 都用来缩短这个区间
 - 。 输出[0,1]区间的一个实数表示一串编码符号
 - 。 比Huffman编码更有效



• 编码思想

 $\log_2 \frac{1}{2} = 1bit \log_2 \frac{1}{4} = 2bit \log_2 \frac{1}{8} = 3bit$

- 。 编码器用熵编码算法编码一串符号产生一个[0,1]区 间的实数,将实数的一个二进制表示传给解码器
- 。 解码器用熵解码算法解码得到一串符号
- 小数的二进制表示

$$0.75_{10} = 0.5 + 0.25 = 2^{-1} + 2^{-2} = 0.11_{2}$$

 $0.384765625_{10} = 2^{-2} + 2^{-3} + 2^{-7} + 2^{-9} = 0.011000101_{2}$

• 信源符号概率分布

Symbol	Probability	Huffman Code
X1	0.05	10101
X2	0.2	01
Х3	0.1	100
X4	0.05	10100
X 5	0.3	11
Х6	0.2	00
Х7	0.1	1011

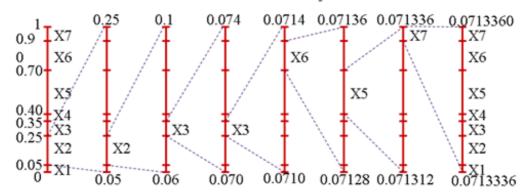
- 字符串: X2 X2 X3 X3 X6 X5 X7
- Huffman编码, 01 01 100 100 00 11 1011, 18bit

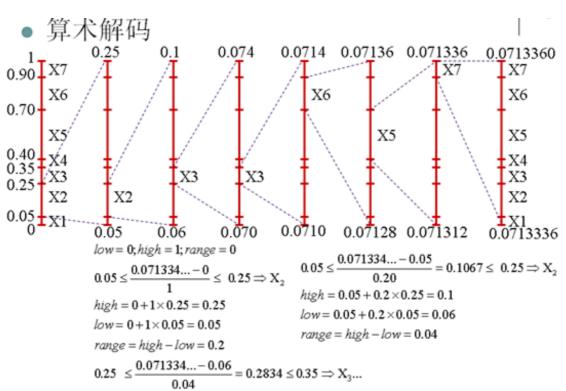
- 字符串: X2 X2 X3 X3 X6 X5 X7
- 算术编码过程
 - 1) 确定区间:

range = high – low
new_high = low + range × subinterval_high
new_low = low+range × subinterval_low
编码结束后区间: [0.0713336,0.0713360)

2) 发送最终区间中的任意一值: 0.07133483886719 $2^{-4} + 2^{-7} + 2^{-10} + 2^{-15} + 2^{-16} = 0.00010010010010011$,

Symbol	Probability	Interval		
X1	0.05	[0,0.05)		
X2	0.2	[0,05.0.25)		
ХЗ	0.1	[0,25.0.35)		
X4	0.05	[0,35.0.4)		
X5	0.3	[0,4.0.7)		
X6	0.2	[0,7.0.9)		
X7	0.1	[0,9.1)		





- 码字的二进制表示精度
 - 用8位精度实现概率区间划分
 - 得到的子区间也应为8位精度
 - 最后码字也是一个8位精度

符号	概率(使用分 数表示)	减到8位精度的间隔 (用分数表示)	减到8位精度的间隔(用 二进制表示)	二进制范围
А	1/3	[0, 85/256)	[0.00000000, 0.01010101)	00000000 - 01010100
В	1/3	[85/256, 171/256)	[0.01010101, 0.10101011)	01010101 - 10101010
С	1/3	[171/256, 1)	[0.10101011, 1.00000000)	10101011 - 11111111

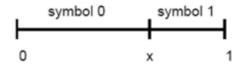
- 算术编码更接近熵
- 有限精度算术编码是次优 (Near-optimal) 编码,发送整数比特给解码端
- 算术编码到最后一个字符编码结束才输出码字
- 编码复杂度也比较高

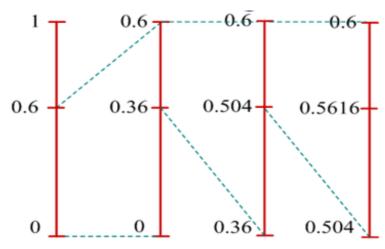
13. 二值算术编码

- 算术编码计算复杂度高
 - 需要一些列乘法和判断操作

$$\begin{array}{l} 0.05 \leq \frac{0.071334...-0.05}{0.20} = 0.1067 \leq \ 0.25 \Longrightarrow X_2 \\ \textit{high} = 0.05 + 0.2 \times 0.25 = 0.1 \\ \textit{low} = 0.05 + 0.2 \times 0.05 = 0.06 \\ \textit{range} = \textit{high} - \textit{low} = 0.04 \end{array}$$

- 如果只用两个符号0和1构成信源,复杂度将 大大减小
 - 只有两个间隔[0,x), [x,1)。





- p(0)=0.6, 字符串: 0110
- 0: [0,0.6), 1: [0.6,1) 1)low=0, high=0.6 2)low=0.36, high=0.6 3)low=0.504, high=0.6 4)low=0.504, high=0.5616
- 只需要更新low和high

```
二值算术解码
```

```
只需要一个条件检查
```

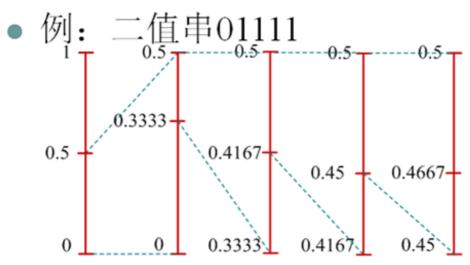
```
if (value < low+range x subinterval_low)
{
    n=1;
}
else
{
    n=0;
}
```

一般算术解码

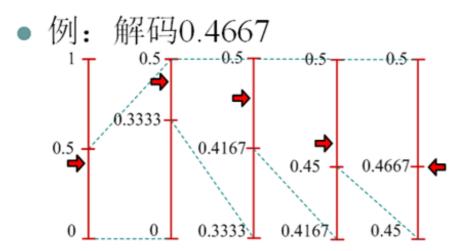
```
循环检查
```

```
while (value < low+range x subinterval_low)
{
    n++;
}</pre>
```

- 由于信源0和1出现的概率是在不断变化的,因此0和1的概率区间也应该不断改变
- 自适应二值算术编码每编码一个0或1都重新统计0和1的概率并重新划分[0,1)区间
- 编解码端的概率统计模型一致,能够得到同样的[0,1)区间划分



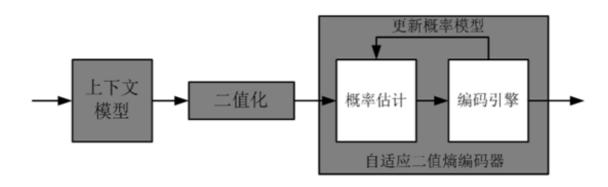
- 1) 初始化0和1数目计数器
- C(0)=1, $C(1)=1 \Rightarrow p(0)=1/2$, p(1)=1/2
- 2)编码₀, C(0)=2, C(1)=1=> p(0)=2/3, p(1)=1/3
- 3)编码01, C(0)=2, C(1)=2=> p(0)=1/2, p(1)=1/2
- 4)编码011, C(0)=2, C(1)=3 => p(0)=2/5, p(1)=3/5
- 5)编码0111, C(0)=2, C(1)=4=> p(0)=1/3, p(1)=2/3
- 6)编码01111,计算得到0.4667并传给解码端



- 1) 初始化0和1数目计数器
- C(0)=1, $C(1)=1 \Rightarrow p(0)=1/2$, p(1)=1/2
- 2)解码₀, C(0)=2, C(1)=1=> p(0)=2/3, p(1)=1/3
- 3)解码01, C(0)=2, C(1)=2=> p(0)=1/2, p(1)=1/2
- 4)解码011, C(0)=2, C(1)=3=>p(0)=2/5, p(1)=3/5
- 5)解码0111, C(0)=2, C(1)=4=> p(0)=1/3, p(1)=2/3
- 6)解码得到01111

14. CABAC (Context-Based Adaptive Binary Arithmetic Coding)

- 当前块的语法元素概率分布和其邻块的语法元素概率分布情况相关
 - 。 当前块C的邻块A和B的语法元素 S_A 与 S_B 可以为编码C块的语法元素 S_C 选择概率模型
- 二值化
 - 。 将语法元素值转换成二进制值串
- 概率模型更新
 - 。 根据已经编码的比特,重新估计二进制值串的概率并更新概率模型,用新的概率模型编码下一个比 特



15. Run Length 编码

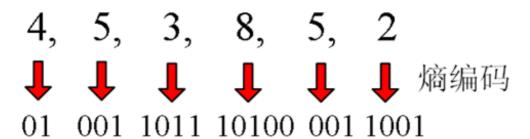
- 利用信源字符的重复性来编码的技术
- 对有很长,很多重复字符的信源编码非常有效
- 重复字符称为run,重复的字符个数称为run length
- Run-length编码能够和其它熵编码一起来压缩数据

信源输出字符串

555588822222

Run-Length编码:

(run-length, level)



В

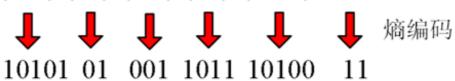
Run Level编码是Run Length编码的扩展

信源输出字符串:

 $14 \ 0 \ 0 \ 5 \ 0 \ -3 \ 0 \ 0 \ 0 \ 0 \ 1 \ 0 \ \cdots \ 0 \ -1 \ 0 \ \cdots \ 0$

Run-Level编码: (run-length, level)

(0,14),(2,5),(1,-3),(5,1),(14,-1), EOB

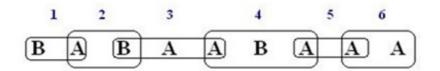


16. 字典编码

- 字典编码:根据信源符号(消息)的组合特点,建立包含各种符号组合的字典,编码这些符号组合的索引
 - LZ78=>Winzip
 - ∘ LZW=> GIF
- 适合一般意义上的数据压缩,去除数据的统计冗余

17. LZW

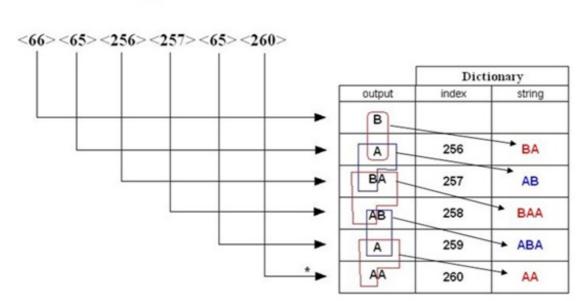
- 将信源输出的字符串中,每个第一次出现的字符或者字符串用索引来表示,并将字符或字符串对应的索引 编码到码流中
- 解码端根据从码流中解码的字符,在线的建立和编码器完全一样的字典,并恢复出信源输出的字符串
- 适用于字符串中有大量的子字符串多次重复出现,重复次数越多,压缩效果越好
- 单个符号被分配为0-255之间的值
- 初始码表,使其包含值为0-255的256个符号,值大于255的符号为空
- 编码器将根据编码的符号情况确定字符组合为从 256 到 4095 之间的值
- 编码时,编码器识别新的字符组合,并将他们增加到码表中
- 编码器用码表中的符号组合所对应的值编码



output	Dictionary		
	Code Word	String	
66	256	BA	
65	257	AB	
256	258	BAA	
257	259	ABA	
65	260	AA	
260			

编码结果: <66><65><256><257><65><260>

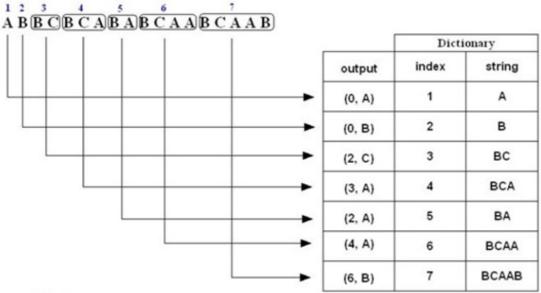
- 解压时LZW解码器能够产生和编码器完全一样的码表
- 和编码器一样先初始化所有的单字符,将0-255之间的值分配给它们
- 除了解码第一个字符外,解码其它字符时都要更新码表
- 通过读码字并根据码表中的值将它们解码为对应的字符或字符组合



输入: <66> <65> <256> <257> <65> <260>

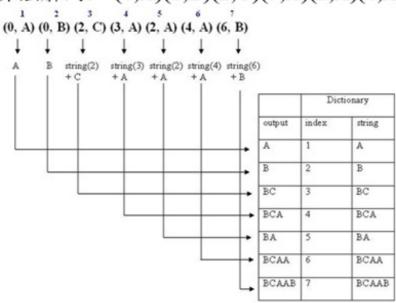
18. LZ78

• 用LZ78算法编码字符串: ABBCBCABABCAABCAAB



• 输出: (0,A)(0,B)(2,C)(3,A)(2,A)(4,A)(6,B)

• 用LZ78算法解码: (0,A)(0,B)(2,C)(3,A)(2,A)(4,A)(6,B)



• 输出: ABBCBCABABCAABCAAB

参考资料:

• LZW: http://www.cs.usyd.edu.au/~loki/cs2csys/gif-info/lzw.html

LZ78: http://www.cs.usyd.edu.au/~loki/cs2csys/gif-info/lz78.html