

Híradástechnikai jelfeldolgozás

16. Előadás 2015. 05. 07.

Részsávú és transzformációs kódolás

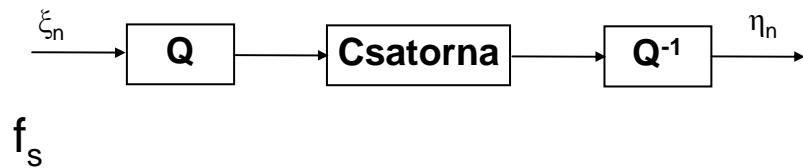
Dr. Gaál József
docens

BME Hálózati Rendszerek és Szolgáltatások Tanszék
gaal@hit.bme.hu

2015. május 8.
Budapest

Részsávú kódolás

r-bites, optimalizált kvantáló:

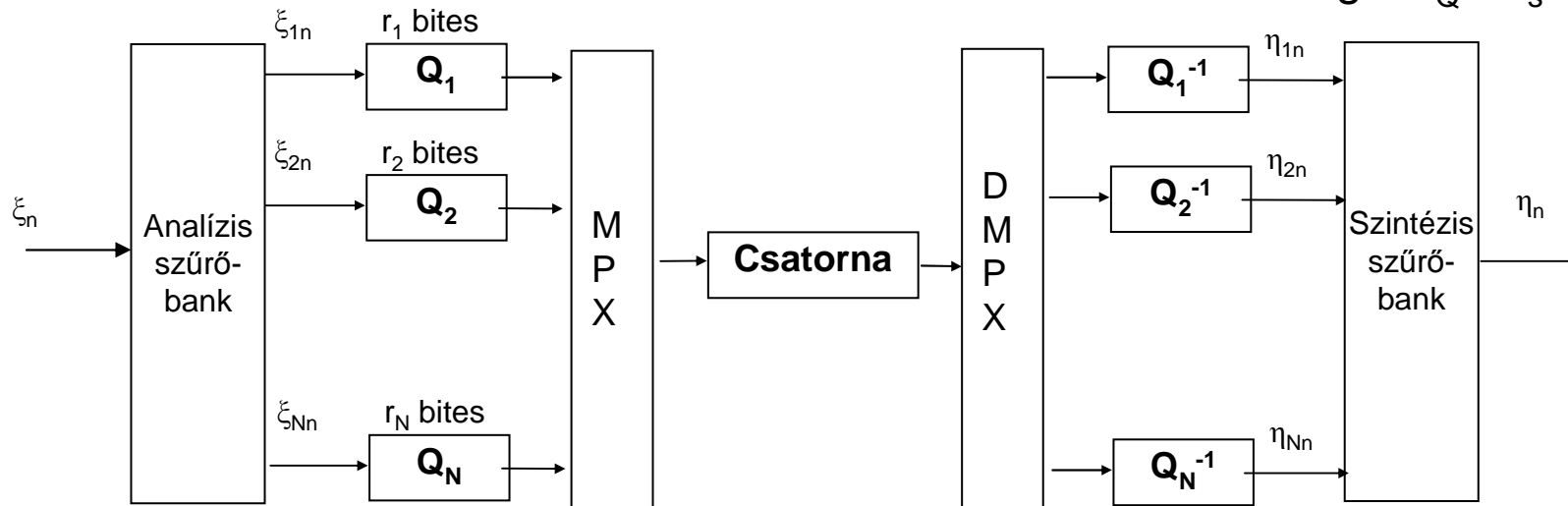


forrás teljesítmény : $P = P_{\xi} = E\{\xi_n^2\}$

kvantálási zaj teljesítmény: $P_{\varepsilon} = c P 2^{-2r}$

$$SNR_Q = k 2^{2r}, \quad k=1/c.$$

Csatorna sebesség: $R_Q = f_s \cdot r$ (bit/sec)



Részsávú kvantáló teljesítmény felbontása: P_1, P_2, \dots, P_N , bitkiosztása: N, r_1, \dots, r_N

jel teljesítmény :

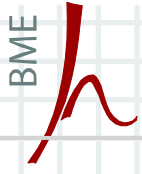
$$P = \sum_{i=1}^N P_i$$

kvantálási zaj teljesítmény:

$$P_{\varepsilon} = \sum_{i=1}^N P_{\varepsilon,i}$$

csatorna sebesség:

$$R_{SB} = \sum_i f_{s_i} r_i$$



Részsávú kódolás

Jel- és zaj teljesítmények:

$$P = \sum_{i=1}^N P_i \quad P_\varepsilon = \sum_{i=1}^N P_{\varepsilon,i}$$

Optimális (illesztett)

$$P_{\varepsilon,i} = cP_i 2^{-2r_i}$$

kvantálók:

$$\text{SNR}_{Q_i} = \frac{P_i}{P_{\varepsilon,i}} = \frac{1}{c} 2^{2r_i}$$

Jel-zaj viszony:

$$\text{SNR}_{SB} = \frac{\sum_i P_i}{\sum_i cP_i 2^{-2r_i}} = k \frac{\sum_i P_i}{\sum_i P_i 2^{-2r_i}} = \frac{2^{-2r} \sum_i P_i}{\sum_i P_i 2^{-2r_i}} k 2^{2r} = G_{SB} \text{SNR}_Q$$

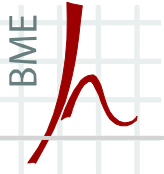
Részsávú nyereség

$$G_{SB} = \frac{2^{-2R} \sum_i P_i}{\sum_i P_i 2^{-2r_i}}$$

Egyenletes részsávú felbontás:

$$R_{SB} = \sum_i f_{s_i} r_i \quad f_{s_i} = f_s / N \quad i = 1, 2, \dots, N$$

$$Nr = \sum_i r_i$$



Optimális bitallokáció

adott: N részsáv, $f_{si} = f_s/N$, $i=1,2,\dots,N$ P_1, P_2, \dots, P_N , teljesítmény eloszlással és az rF referencia sávszélesség.

keresett: az N kvantálóra kiosztandó r_1, r_2, \dots, r_N bit eloszlás.

$$\min_{r_1, r_2, \dots, r_N} P_{\varepsilon, SB} \text{ feltéve, hogy } \sum_i r_i = Nr$$

$$\min_{r_1, r_2, \dots, r_N} \sum_{i=1}^N P_i 2^{-2r_i}, \quad \sum_i r_i - Nr = 0$$

Feltételes szélsőérték:

$$\min_{R_1, R_2, \dots, R_N, \lambda} \left\{ \sum_{i=1}^N P_i 2^{-2r_i} + \lambda \left(\sum_i r_i - Nr \right) \right\} = \min_{r_1, r_2, \dots, r_N, \lambda} \varphi(r_1, r_2, \dots, r_N, \lambda)$$

Lagrange multiplikátor

$$\frac{\partial}{\partial r_i} \left\{ \sum_{i=1}^N P_i 2^{-2r_i} + \lambda \left(\sum_i r_i - Nr \right) \right\} = \frac{\partial}{\partial r_i} (P_i 2^{-2r_i}) + \lambda = -2 \ln 2 P_i 2^{-2r_i} + \lambda = 0, \quad i=1,2,\dots,N$$

$$r_i = \frac{1}{2} \text{ld } P_i + \frac{1}{2} \text{ld} \left(\frac{2 \ln 2}{\lambda} \right) \quad \sum_i r_i = \frac{1}{2} \sum_i \text{ld } P_i + N \frac{1}{2} \text{ld} \left(\frac{2 \ln 2}{\lambda} \right) = Nr$$

$$\frac{1}{2} \text{ld} \left(\frac{2 \ln 2}{\lambda} \right) = r - \frac{1}{2N} \sum_i \text{ld } P_i$$

Optimális bitallokáció, nyereség

$$\frac{1}{2} \text{ld} \left(\frac{2 \ln 2}{\lambda} \right) = R - \frac{1}{2N} \sum_i \text{ld} P_i$$

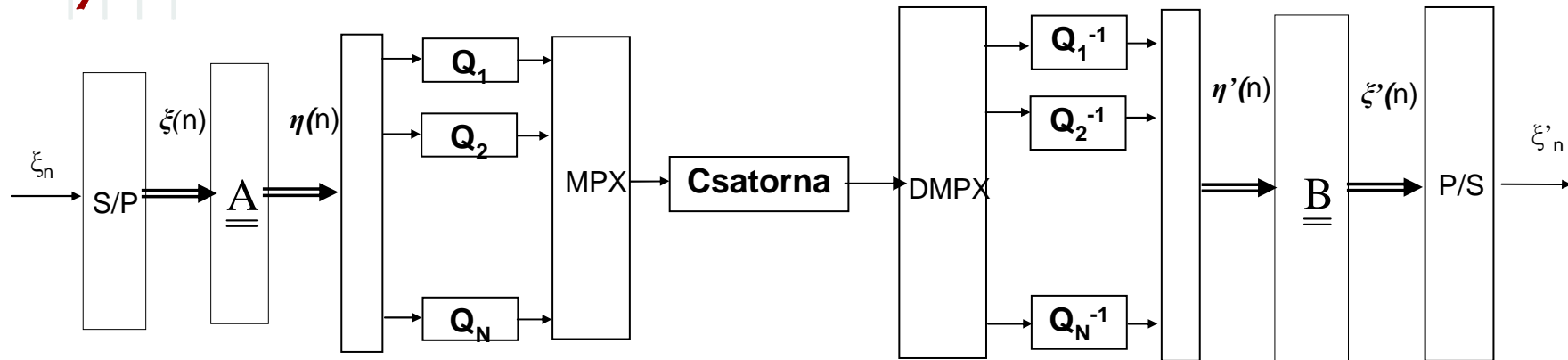
$$r_i = \frac{1}{2} \text{ld} P_i + r - \frac{1}{2N} \sum_i \text{ld} P_i = r + \frac{1}{2} \left(\text{ld} P_i - \frac{1}{N} \text{ld} \left(\prod_i P_i \right) \right)$$

$$r_i = r + \frac{1}{2} \text{ld} \frac{P_i}{\sqrt[N]{\prod_i P_i}} \quad i = 1, 2, \dots, N$$

$$P_{\varepsilon,i} = c P_i 2^{-2r_i} = c P_i 2^{-2r} \left(\frac{P_i}{\sqrt[N]{\prod_i P_i}} \right)^{-1} = c \sqrt[N]{\prod_i P_i} 2^{-2r}$$

$$G_{SB} = \frac{\text{SNR}_{SB}}{\text{SNR}_Q} = \frac{P_{\varepsilon,Q}}{\sum_i P_{\varepsilon,i}} = \frac{c P 2^{-2r}}{N c \sqrt[N]{\prod_i P_i} 2^{-2r}} = \frac{\frac{1}{N} \sum_i P_i}{\sqrt[N]{\prod_i P_i}} \geq 1$$

Transzformációs kódoló



$$\underline{\xi}(n) = \begin{bmatrix} \xi_n \\ \xi_{n-1} \\ \dots \\ \xi_{n-(N-1)} \end{bmatrix}$$

$$\underline{\eta} = \underline{A} \underline{\xi}$$

$$\underline{B} = \underline{A}^{-1}$$

$$\underline{\xi}' = \underline{B} \underline{\eta}'$$

$$\underline{\xi}' = \underline{B} \underline{\eta}' = \begin{bmatrix} \underline{b}_1 & \underline{b}_2 & \dots & \underline{b}_N \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \eta_1 \\ \eta_2 \\ \dots \\ \eta_N \end{bmatrix} = \sum_{i=1}^N \eta_i \underline{b}_i$$

Kimeneti rekonstrukció:

bázisvektorok súlyozott összege:

Ortonormált bázis:

ortogonális transzformáció

$$\underline{B} = \left| \begin{array}{c} | \\ | \\ | \\ | \\ | \end{array} \right| \quad \underline{B}^T \underline{B} = \left| \begin{array}{c} \text{---} \\ \text{---} \\ \text{---} \\ \text{---} \\ \text{---} \end{array} \right| \left| \begin{array}{c} | \\ | \\ | \\ | \\ | \end{array} \right| = \left| \begin{array}{c} 1 \\ \\ \\ \\ 1 \\ \\ \\ \\ 1 \end{array} \right|$$

$$\underline{A} = \underline{B}^{-1} = \underline{B}^T$$

Optimális transzformációs kódoló

- A transzformáció megválasztása $A=?$
- a kvantáló bitek kiosztása ?
 - a transzformált vektor $\{P_1, P_2, \dots, P_N\}$ teljesítmény eloszlása alapján optimális bitallokáció: $\rightarrow \min \prod P_i$

Bemeneti korreláció: $E\{\underline{\xi}(n) \cdot \underline{\xi}^T(n)\} = \underline{R}_\xi = \begin{bmatrix} R(0) & R(1) & \dots & R(N-1) \\ & R(0) & \dots & \\ & & \dots & \\ & & & \dots \end{bmatrix}$

Transzformált kimeneti korreláció: $E\{\underline{\eta}(n) \cdot \underline{\eta}^T(n)\} = E\{\underline{A}\underline{\xi}(n) \cdot \underline{\xi}^T(n)\underline{A}^T\} = \underline{A}\underline{R}_\xi\underline{A}^T = \underline{R}_\eta$

Transzformált teljesítmény eloszlás: \underline{R}_η átlója

Matek tétel: $\det(\underline{R}_\eta) \leq \prod_i R_\eta(i, i) = \prod_i P_i \quad \Longrightarrow \quad \underline{R}_\eta \text{ legyen diagonális!}$

Optimális transzformációs kódoló

$\underline{\underline{R}}_{\eta}$ legyen diagonális! $\underline{\underline{R}}_{\eta} = \underline{\underline{A}} \underline{\underline{R}}_{\xi} \underline{\underline{A}}^T$

Hasonlósági transzformációval diagonalizálendő a ξ forrás korreláció mátrixa!

Saját értékek, saját vektorok: $\underline{\underline{R}}_{\xi} \underline{\underline{v}}_i = d_i \underline{\underline{v}}_i \quad i = 1, 2, \dots, N$

azaz, $\underline{\underline{R}}_{\xi} \underline{\underline{V}} = \underline{\underline{V}} \underline{\underline{D}}$ ahol $\underline{\underline{V}} = [\underline{\underline{v}}_1, \underline{\underline{v}}_2, \dots, \underline{\underline{v}}_N]$ és $\underline{\underline{D}} = \text{diag}\{d_1, d_2, \dots, d_N\}$

Valós saját értékek,
ortogonális saját vektorok:

$\underline{\underline{v}}_i^t \underline{\underline{v}}_j = \delta_{i,j}$ azaz $\underline{\underline{V}}^t \underline{\underline{V}} = \underline{\underline{I}}$, azaz $\underline{\underline{V}}^{-1} = \underline{\underline{V}}^t$

Tehát: $\underline{\underline{R}}_{\eta} = \underline{\underline{D}} = \underline{\underline{V}}^t \underline{\underline{R}}_{\xi} \underline{\underline{V}}$

Karhunen-Loeve
transzformáció (KLT):
az ortogonális transzformáció
bázis vektorai a forrás korreláció
mátrixának saját vektorai

$$\underline{\underline{A}} = \underline{\underline{V}}^t = \begin{bmatrix} \underline{\underline{v}}_1^t \\ \underline{\underline{v}}_2^t \\ \dots \\ \underline{\underline{v}}_N^t \end{bmatrix} \quad \text{illetve} \quad \underline{\underline{B}} = \underline{\underline{A}}^{-1} = \underline{\underline{V}} = [\underline{\underline{v}}_1, \underline{\underline{v}}_2, \dots, \underline{\underline{v}}_N]$$

Szuboptimális transzformációk

Diszkrét Walsh-Hadamard transzformáció:

4 pontos DWHT:

$$\underline{\underline{{}^4\mathbf{H}}} = \begin{bmatrix} 1 & 1 & 1 & 1 \\ 1 & 1 & -1 & -1 \\ 1 & -1 & -1 & 1 \\ 1 & -1 & 1 & -1 \end{bmatrix}$$

Diszkrét Fourier transzformáció:

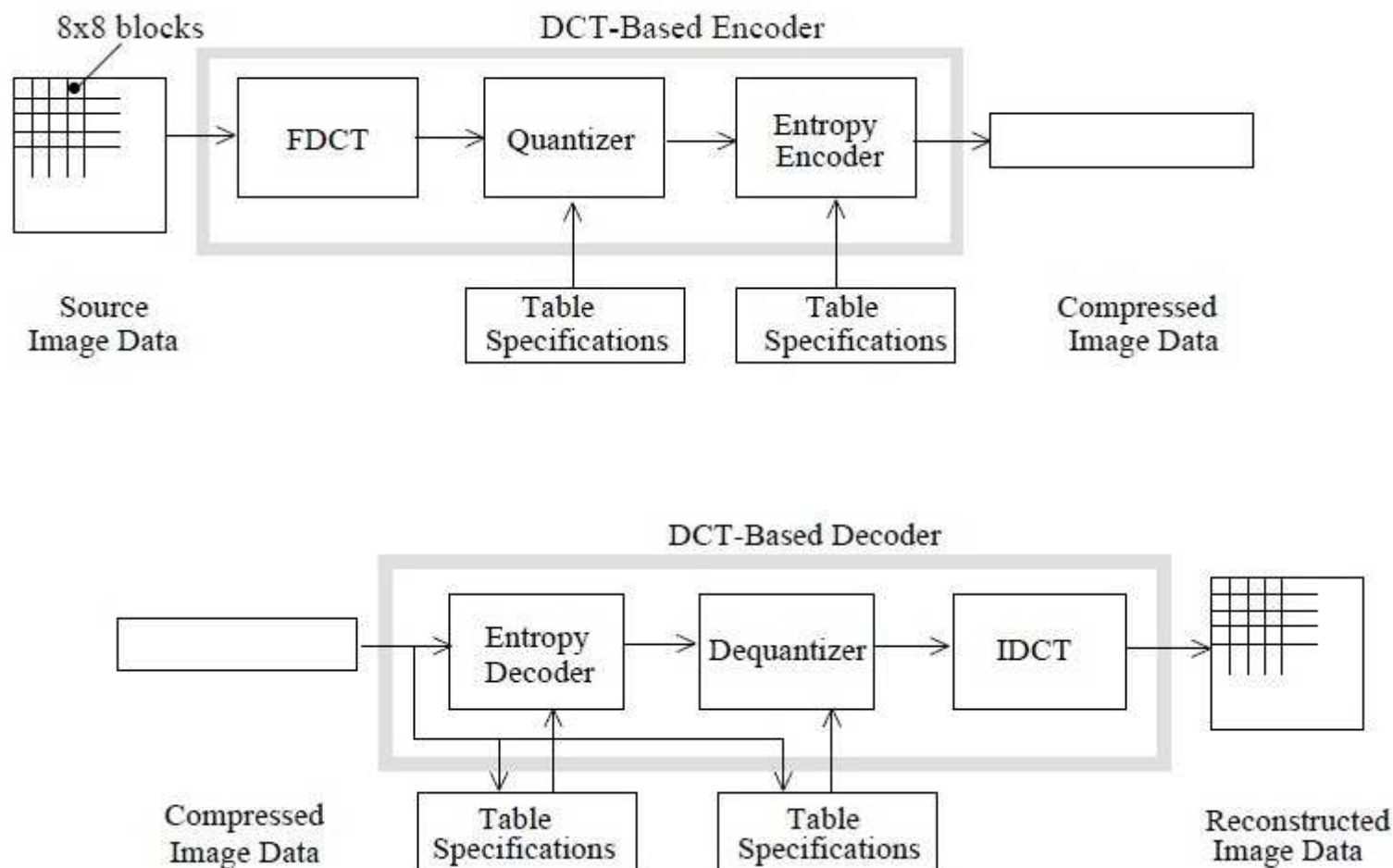
4 pontos DFT:

$$\underline{\underline{{}^4\mathbf{F}}} = \begin{bmatrix} 1 & 1 & 1 & 1 \\ 1 & -j & -1 & j \\ 1 & -1 & 1 & -1 \\ 1 & j & -1 & j \end{bmatrix}$$

Diszkrét cosinus transzformáció:

4 pontos DCT:

$$\underline{\underline{{}^4\mathbf{C}}} = \begin{bmatrix} 1 & 1 & 1 & 1 \\ a & b & -b & -a \\ 1 & -1 & -1 & 1 \\ 1 & -a & a & -b \end{bmatrix} \quad \begin{aligned} a &= \sqrt{2} \cos \frac{\pi}{8} \\ b &= \sqrt{2} \sin \frac{3\pi}{8} \end{aligned}$$



JPEG-2, DCT, IDCT

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

$$F = A f A^T$$

$$C(u), C(v) = \begin{cases} \frac{1}{\sqrt{2}} & \text{for } u, v = 0 \\ 1 & \text{otherwise} \end{cases}$$

$$A[x][y] = C_x \cos \frac{(2y+1)x\pi}{2N}$$

$$C_x = \begin{cases} \frac{1}{\sqrt{N}} & (x = 0) \\ \sqrt{2/N} & (x > 0) \end{cases}$$

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

$$f = A^T F A$$

JPEG-3

139	144	149	153	155	155	155	155	235.6	-1.0	-12.1	-5.2	2.1	-1.7	-2.7	1.3	16	11	10	16	24	40	51	61
144	151	153	156	159	156	156	156	-22.6	-17.5	-6.2	-3.2	-2.9	-0.1	0.4	-1.2	12	12	14	19	26	58	60	55
150	155	160	163	158	156	156	156	-10.9	-9.3	-1.6	1.5	0.2	-0.9	-0.6	-0.1	14	13	16	24	40	57	69	56
159	161	162	160	160	159	159	159	-7.1	-1.9	0.2	1.5	0.9	-0.1	0.0	0.3	14	17	22	29	51	87	80	62
159	160	161	162	162	155	155	155	-0.6	-0.8	1.5	1.6	-0.1	-0.7	0.6	1.3	18	22	37	56	68	109	103	77
161	161	161	161	160	157	157	157	1.8	-0.2	1.6	-0.3	-0.8	1.5	1.0	-1.0	24	35	55	64	81	104	113	92
162	162	161	163	162	157	157	157	-1.3	-0.4	-0.3	-1.5	-0.5	1.7	1.1	-0.8	49	64	78	87	103	121	120	101
162	162	161	161	163	158	158	158	-2.6	1.6	-3.8	-1.8	1.9	1.2	-0.6	-0.4	72	92	95	98	112	100	103	99

(a) source image samples

(b) forward DCT coefficients

(c) quantization table

15	0	-1	0	0	0	0	0	240	0	-10	0	0	0	0	0	144	146	149	152	154	156	156	156
-2	-1	0	0	0	0	0	0	-24	-12	0	0	0	0	0	0	148	150	152	154	156	156	156	156
-1	-1	0	0	0	0	0	0	-14	-13	0	0	0	0	0	0	155	156	157	158	158	157	156	155
0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	160	161	161	162	161	159	157	155
0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	163	163	164	163	162	160	158	156
0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	163	164	164	164	162	160	158	157
0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	160	161	162	162	162	161	159	158
0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	0	158	159	161	161	162	161	159	158

(d) normalized quantized coefficients

(e) denormalized quantized coefficients

(f) reconstructed image samples

YIQ or YUV

