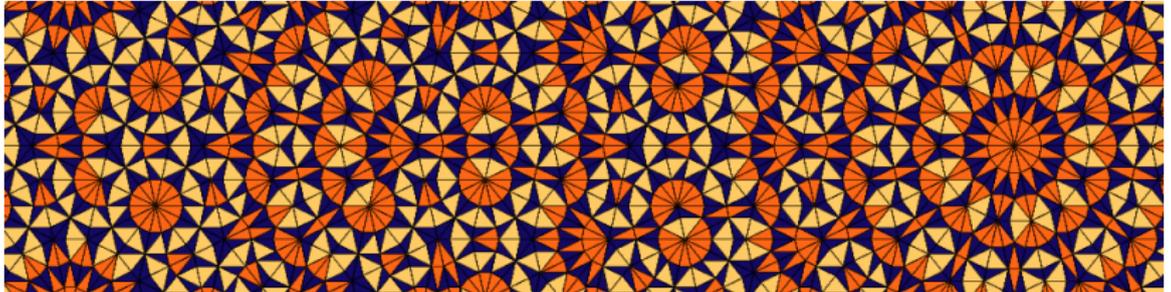
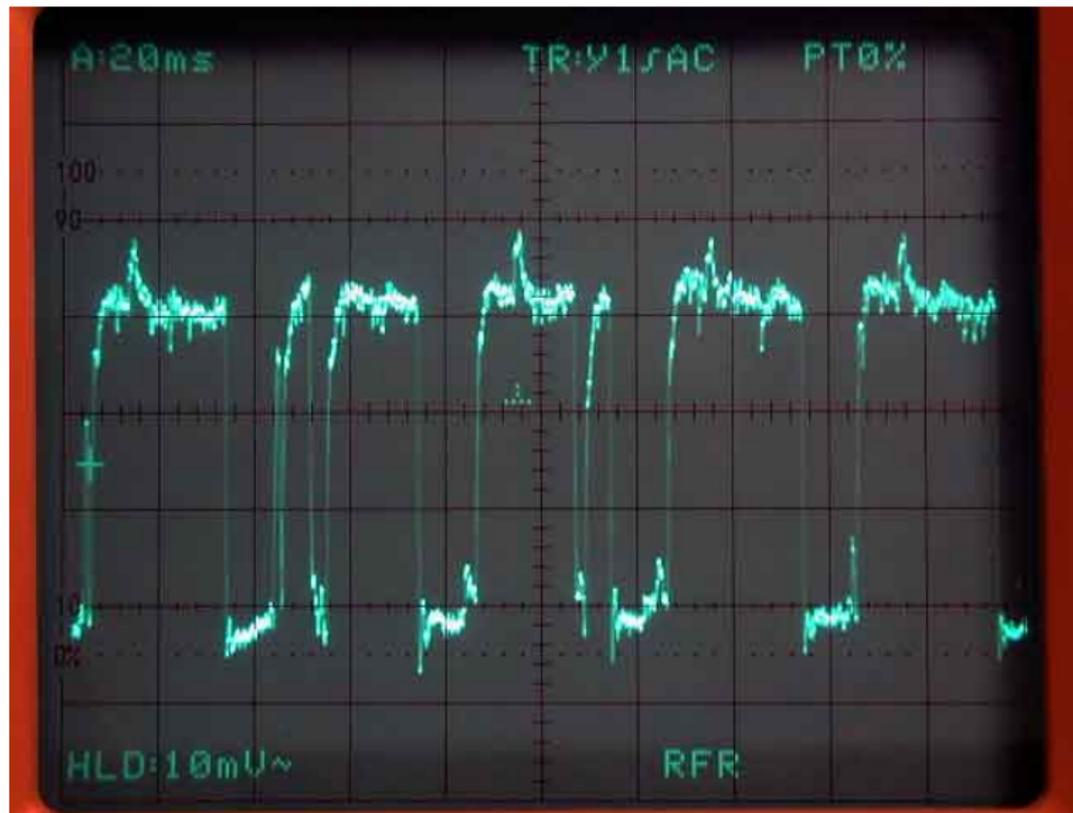


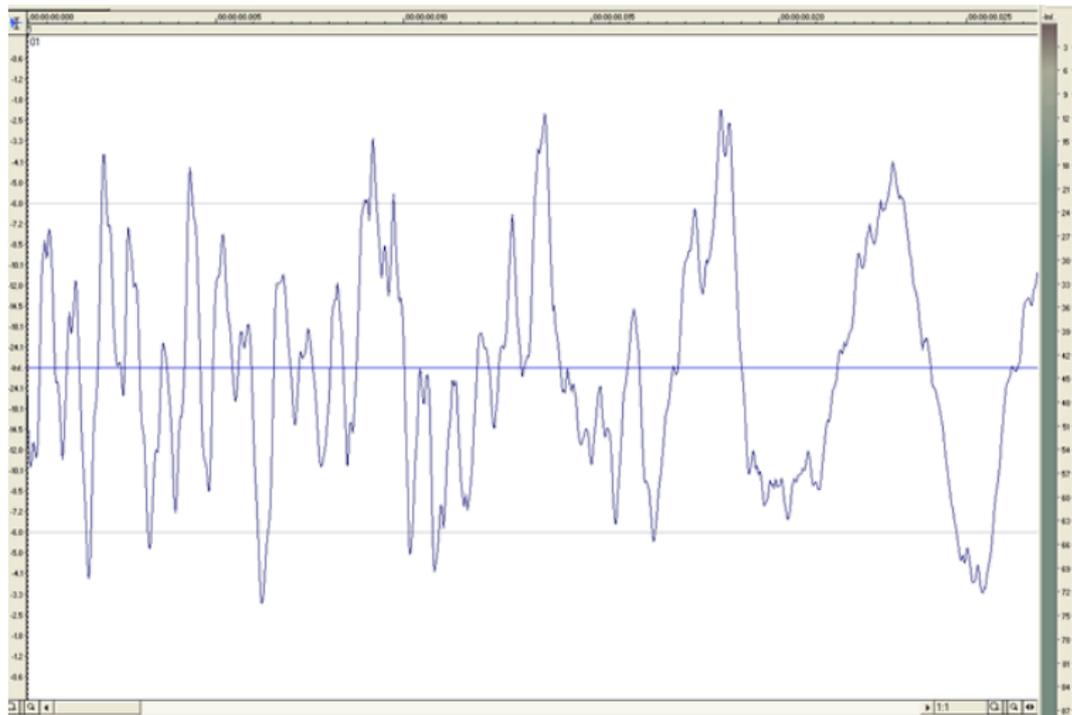
## 22: Algorithmen V: jpeg und Co

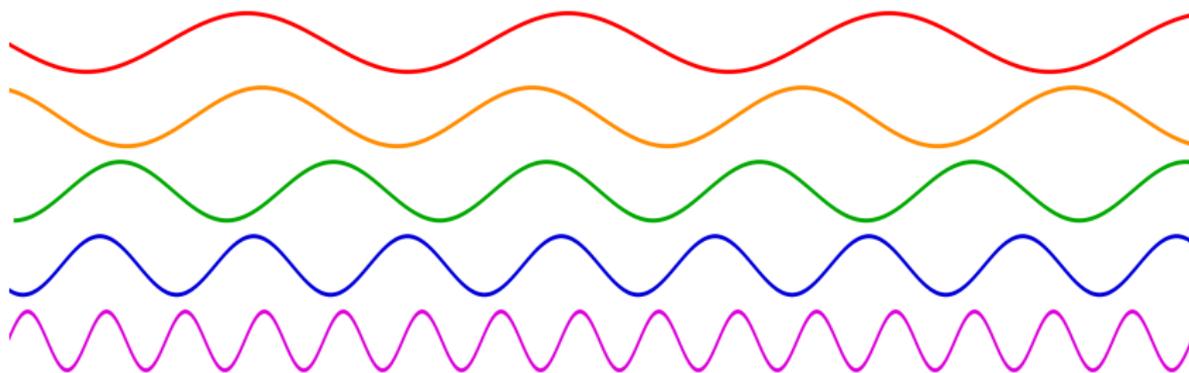
Dirk Frettlöh  
Technische Fakultät / Richtig Einsteigen



# Inspiration zu jpeg: Frequenzanalyse von Signalen.



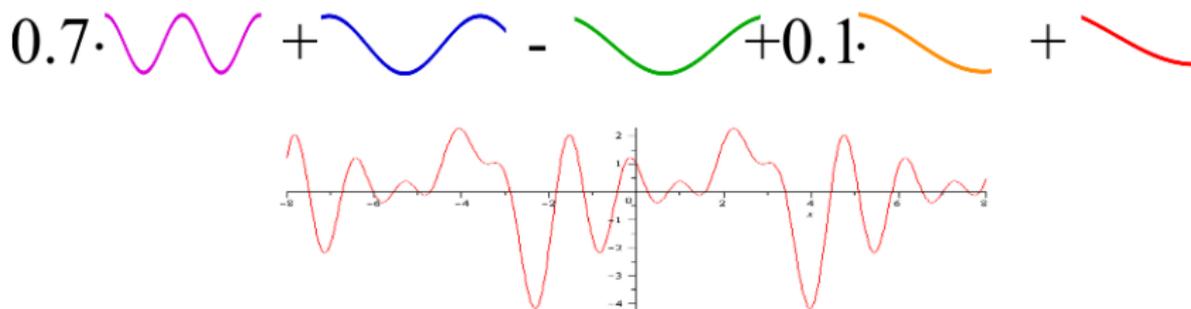




$$\sin(x), \sin(2x), \sin(3x), \cos(4x), \sin(5x),$$

**Ziel:** Signal als Kombination “reiner” Töne darstellen. Reine Töne entsprechen Sinus- und Kosinusschwingungen  $\sin(nx)$  bzw  $\cos(nx)$  ( $n \in \mathbb{N}$ ), also mit Periode  $\frac{2\pi}{n}$ ,

**Beispiel:** Ein Signal als Kombination reiner Töne:



$$f(x) = \sin(x) + 0.1 \sin(2x) - \sin(3x) + \cos(4x) + 0.7 \sin(5x) + \dots$$

Meist ist das Problem: Gegeben ein Signal  $f$ , wie bekommt man die Vorfaktoren? (hier: 1, 0.1, -1, 1, 0.7, ...)

Allgemein ist das Problem also:

Wenn  $f(x)$  eine gegebene Funktion ist, wie bestimmt man die  $a_n$  und  $b_n$ ?

$$f(x) = a_0 + \sum_{n=1}^{\infty} (a_n \cos(nx) + b_n \sin(nx))$$

(Vgl. Potenzreihen von Funktionen:  $f(x) = \sum_{n=0}^{\infty} a_n x^n$ ,  
da ist die Antwort: Taylorreihe (um  $a=0$ ))

Dies hier heißt *Fourier-Reihe* von  $f$ .

(kommt in "Mathematische Methoden der Biowissenschaften III")

**Antwort:**

$$a_n = \frac{1}{\pi} \int_{-\pi}^{\pi} f(s) \cos(ns) ds \quad (n \in \mathbb{N}_0)$$

$$b_n = \frac{1}{\pi} \int_{-\pi}^{\pi} f(s) \sin(ns) ds \quad (n \in \mathbb{N})$$

(siehe H. Heuser: *Gewöhnliche Differentialgleichungen*)

Da kommt auch dran:

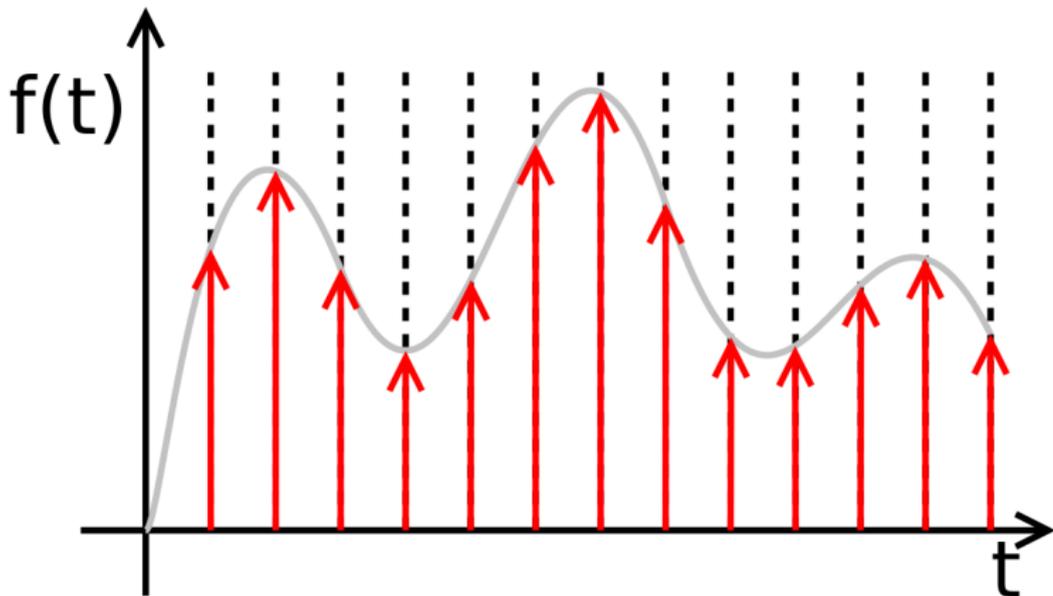
**Riemann-Lebesgue-Lemma:** Ist  $f$  stetig, dann gilt

$$\lim_{n \rightarrow \infty} a_n = 0, \quad \lim_{n \rightarrow \infty} b_n = 0.$$

D.h.: nur die ersten (paar)  $a_n$  und  $b_n$  sind wichtig! Die anderen werden klein oder verschwinden.

\*\*\*

Computer kennen keine stetigen Funktionen und keine reellen Zahlen. Daher:



$f$  ist beschrieben durch  $f(t_0), f(t_1), f(t_2), \dots, f(t_{N-1})$ .

# Diskrete Fouriertransformation (DFT)

Die *diskrete Fouriertransformation* (DFT) von  $f = (f_0, f_1, \dots, f_{N-1})$  ist  $d = (d_0, d_1, \dots, d_{N-1})$  mit

$$d_k = \frac{1}{N} \sum_{j=0}^{N-1} f_j \cdot \left( \cos\left(-\frac{2\pi}{N}jk\right) + i \sin\left(-\frac{2\pi}{N}jk\right) \right) \quad (k = 0, 1, \dots, N-1)$$

Das sind Vektoren!

Daher kann man die DFT mittels dieser Matrix ausrechnen (hier ist  $\xi = e^{2\pi i/N} = \cos\left(\frac{2\pi}{N}\right) + i \sin\left(\frac{2\pi}{N}\right)$ ).

$$\begin{pmatrix} d_0 \\ d_1 \\ d_2 \\ d_3 \\ \vdots \\ d_{N-1} \end{pmatrix} = \frac{1}{N} \begin{pmatrix} 1 & 1 & 1 & \dots & 1 \\ 1 & \xi^{-1} & \xi^{-2} & \dots & \xi^{-(N-1)} \\ 1 & \xi^{-2} & \xi^{-4} & \dots & \xi^{-2(N-1)} \\ 1 & \xi^{-3} & \xi^{-6} & \dots & \xi^{-3(N-1)} \\ \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 1 & \xi^{-(N-1)} & \xi^{-2(N-1)} & \dots & \xi^{-(N-1)^2} \end{pmatrix} \begin{pmatrix} f_0 \\ f_1 \\ f_2 \\ f_3 \\ \vdots \\ f_{N-1} \end{pmatrix}$$

# Fast Fourier Transform (FFT)

Insbesondere falls  $N = 2^k$  (oder  $N \approx 2^k$ ) ist es günstig, die DFT nicht mittels der Matrix zu berechnen (Aufwand  $O(n^2)$ ), sondern mit einem Divide-and-Conquer-Ansatz.

## Theorem

Die DFTs von  $(f_0, f_1, \dots, f_{N-1})$  und  $(f_N, f_{N+1}, \dots, f_{2N-1})$  liefern die DFT von  $(f_0, f_N, f_1, f_{N+1}, f_2, f_{N+2}, \dots, f_{N-1}, f_{2N-1})$  (Länge  $2N$ ) so: Mit

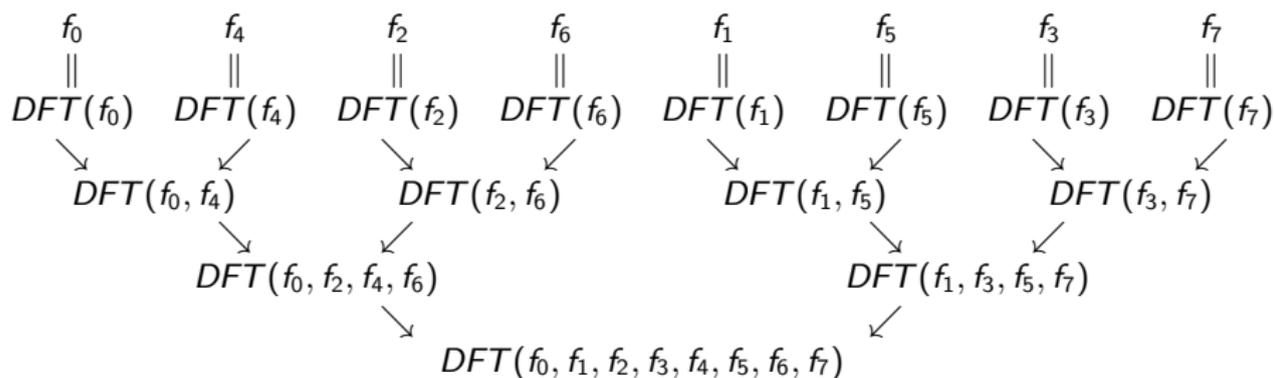
$$d_k = \frac{1}{2} \left( \text{DFT}(f_0, f_1, \dots, f_{N-1}) + e^{-\pi i k / N} \text{DFT}(f_N, f_{N+1}, \dots, f_{2N-1}) \right)_k$$

$$d_{N+k} = \frac{1}{2} \left( \text{DFT}(f_0, f_1, \dots, f_{N-1}) - e^{-\pi i k / N} \text{DFT}(f_N, f_{N+1}, \dots, f_{2N-1}) \right)_k$$

(wobei  $0 \leq k \leq N - 1$ ) ist dann

$$\text{DFT}(f_0, f_N, f_1, f_{N+1}, f_2, f_{N+2}, \dots, f_{N-1}, f_{2N-1}) = (d_0, d_1, \dots, d_{2N-1})$$

Dieser Satz liefert einen Divide-and-Conquer-Algorithmus zum Berechnen der DFT in  $O(n \log n)$  Schritten. (Hier nur für  $N = 2^k$ .) Dazu muss das Problem aufgeteilt werden in das Berechnen zweier DFTs, die dann wieder aufgeteilt werden in 2 mal 2 usw.; bis jeweils  $N$  Stück DFTs der Länge 1 berechnet werden müssen. Die müssen dann in der richtigen Reihenfolge kombiniert werden. Hier das Schema (für  $N = 8$ ):



Das einzige Problem ist nun, wie bringen wir die  $f_n$  in die richtige Anfangsreihenfolge? Die richtige Reihenfolge erhalten wir einfach durch Bitumkehr:

$000 \rightarrow 000$ ,  $001 \rightarrow 100$ ,  $010 \rightarrow 010$ ,  $011 \rightarrow 110$ ,  $100 \rightarrow 001$ , *usw*

Also (im Falle  $N = 8$ ) muss an der 0-ten Stelle  $f_0$  stehen, an der ersten Stelle  $f_4$ , an der zweiten  $f_2$  usw. Natürlich hängt die Bitumkehr von  $N = 2^k$  ab. Für  $N = 16$  ergibt sich etwa

$0000 \rightarrow 0000$ ,  $0001 \rightarrow 1000$ ,  $0010 \rightarrow 0100$ ,  $0011 \rightarrow 1100$ ,  $0100 \rightarrow 0010$ , *usw*

# Algorithmus FFT:

Sei  $N = 2^q$ . Sei  $g = (g_0, g_1, \dots, g_{N-1})$  der Vektor, den man durch Umnummerierung mittels Bitumkehr aus  $f = (f_0, f_1, \dots, f_{N-1})$  erhält.

Starte mit den Vektoren der Länge 1:  $d^{[0,j]} = (g_j)$   
( $j = 0, \dots, N - 1$ ). Berechne in Schritt  $r$  ( $r \geq 1$ ) die  $2^{q-r}$  Vektoren der Länge  $2^r$

$$d^{[r,0]}, d^{[r,1]}, \dots, d^{[r,2^{q-r}-1]}.$$

aus den Vektoren im  $r - 1$ -ten Schritt gemäß

$$d_k^{[r,j]} = \frac{1}{2} (d_k^{[r-1,2j]} + e^{-\pi i k / 2^{r-1}} d_k^{[r-1,2j+1]}) \quad (1)$$

$$d_{2^{r-1}+k}^{[r,j]} = \frac{1}{2} (d_k^{[r-1,2j]} - e^{-\pi i k / 2^{r-1}} d_k^{[r-1,2j+1]}) \quad (2)$$

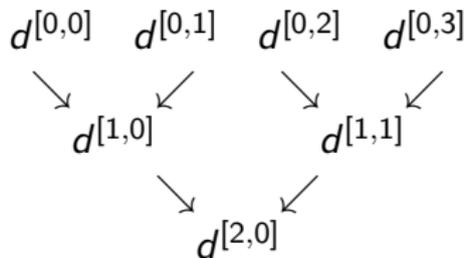
Dabei läuft (innerste Schleife)  $k = 0, 1, \dots, 2^{r-1} - 1$ , und (zweitinnerste Schleife)  $j = 0, 1, \dots, 2^{q-r} - 1$ , sowie  $r = 1, 2, \dots, q$ .

**Beispiel:** Hier ein (sehr einfaches) Beispiel für  $N = 4$ : Wir berechnen die DFT für den Vektor (Datensatz)

$f = (8, -4, -8, 16)$ . Bitumkehr liefert

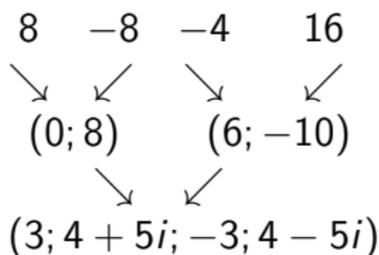
$$g_0 = f_0 = 8, \quad g_1 = f_2 = -8, \quad g_2 = f_1 = -4, \quad g_3 = f_3 = 16$$

Das Schema ist



Dabei sind  $d^{[1,0]}$  und  $d^{[1,1]}$  Vektoren der Länge 2 (also  $d^{[1,0]} = (d_0^{[1,0]}, d_1^{[1,0]})$  usw) und  $d^{[2,0]}$  ist ein Vektor der Länge 4.

Die konkreten Werte:



Dabei berechnet sich z.B.  $d^{[1,0]} = (d_0^{[1,0]}, d_1^{[1,0]})$  so:

$$d_0^{[1,0]} = \frac{1}{2}(d_0^{[0,0]} + e^{-\pi i} d_0^{[0,1]}) = \frac{1}{2}(8 - 8) = 0$$

$$d_1^{[1,0]} = \frac{1}{2}(d_0^{[0,0]} - e^{-\pi i} d_0^{[0,1]}) = \frac{1}{2}(8 - (-8)) = 8,$$

...und  $d^{[2,0]} = (d_0^{[2,0]}, d_1^{[2,0]}, d_2^{[2,0]}, d_3^{[2,0]})$  so:

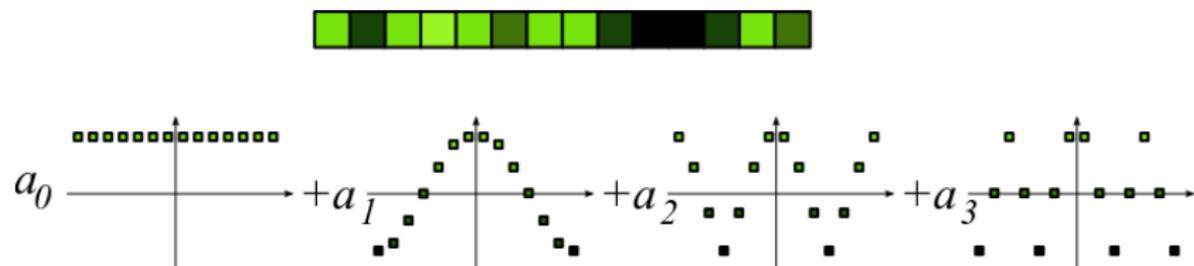
$$d_0^{[2,0]} = \frac{1}{2}(d_0^{[1,0]} + e^{-\pi i 0} d_0^{[1,1]}) = \frac{1}{2}(0 + 6) = 3$$

$$d_1^{[2,0]} = \frac{1}{2}(d_1^{[1,0]} + e^{-\pi i/2} d_1^{[1,1]}) = \frac{1}{2}(8 - i(-10)) = 4 + 5i,$$

$$d_2^{[2,0]} = \frac{1}{2}(d_0^{[1,0]} - e^{-\pi i 0} d_0^{[1,1]}) = \frac{1}{2}(0 - 6) = -3$$

$$d_3^{[2,0]} = \frac{1}{2}(d_1^{[1,0]} - e^{-\pi i/2} d_1^{[1,1]}) = \frac{1}{2}(8 + i(-10)) = 4 - 5i.$$

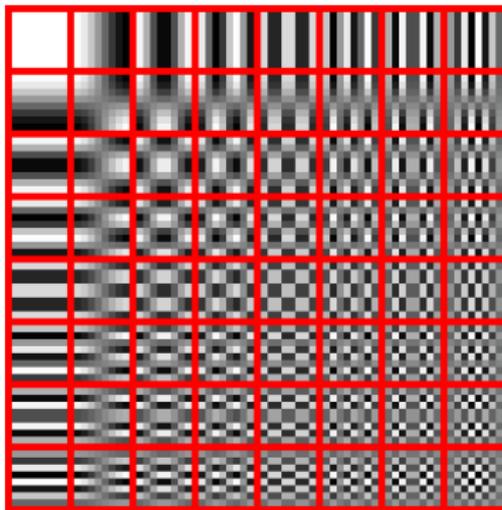
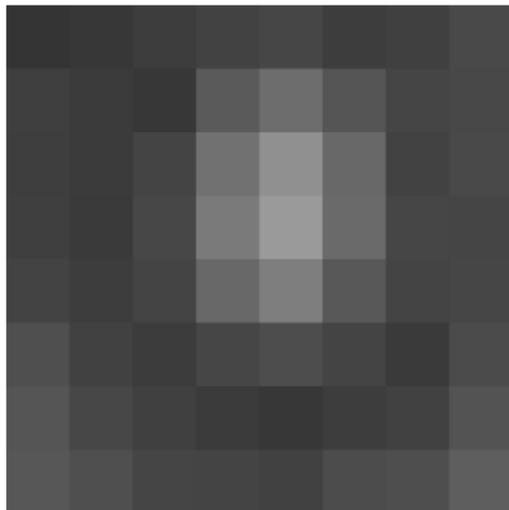
Gleiche Idee wie bei Fourierreihen: Diskretes Signal (Ton, Bildzeile...) darstellen als Summe von Vektoren (mit Kosinussen, "Diskrete Kosinustransformation" (DCT))



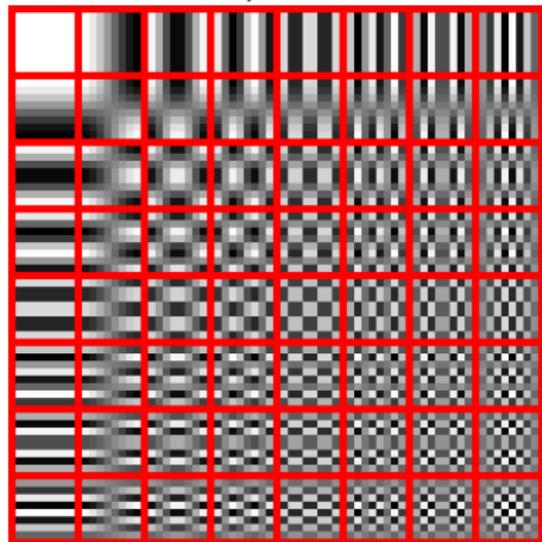
Die ersten paar (hier: 4) Terme liefern eine gute Näherung. Speichere also nur 4 Werte statt 14.

# Funktionsweise jpeg:

- ▶ Bearbeite jeden der drei Farbwerte einzeln (RGB bzw. YCbCr)
- ▶ Unterteile das Bild in  $8 \times 8$  Felder (u. links: ein solches Feld)
- ▶ 2D DCT für jedes einzelne Feld (Linearkombination der 64  $8 \times 8$ -Felder unten rechts)
- ▶ Quantisieren der DCT (übernächste Folie)
- ▶ Run-length coding, dann Huffman coding



**DCT:** Die Matrix rechts zeigt den Vorfaktor für das entsprechende Feld links (“wie viel” vom entsprechenden Feld links wir hinzuaddieren)



$$\begin{bmatrix} -415 & -30 & -61 & 27 & -20 & -2 & 0 \\ 4 & -22 & -61 & 10 & -7 & -9 & 5 \\ -47 & 7 & 77 & -25 & 10 & 5 & -6 \\ -49 & 12 & 34 & -15 & 6 & 2 & 2 \\ 12 & -7 & -13 & -4 & 2 & -3 & 3 \\ -8 & 3 & 2 & -6 & 1 & 4 & 2 \\ -1 & 0 & 0 & -2 & -3 & 4 & -1 \\ 0 & 0 & -1 & -1 & 0 & 1 & 2 \end{bmatrix}$$

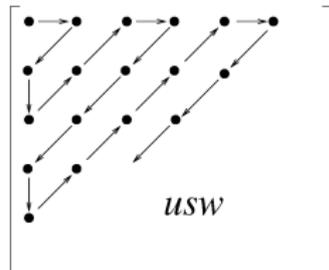
## Quantisieren:

$$\begin{bmatrix} -415 & -30 & -61 & 27 & -20 & -2 & 0 \\ 4 & -22 & -61 & 10 & -7 & -9 & 5 \\ -47 & 7 & 77 & -25 & 10 & 5 & -6 \\ -49 & 12 & 34 & -15 & 6 & 2 & 2 \\ 12 & -7 & -13 & -4 & 2 & -3 & 3 \\ -8 & 3 & 2 & -6 & 1 & 4 & 2 \\ -1 & 0 & 0 & -2 & -3 & 4 & -1 \\ 0 & 0 & -1 & -1 & 0 & 1 & 2 \end{bmatrix} \text{ mit } \begin{bmatrix} 16 & 11 & 10 & 16 & 24 & 40 & 51 & 61 \\ 12 & 12 & 14 & 19 & 26 & 58 & 60 & 55 \\ 14 & 13 & 16 & 24 & 40 & 57 & 69 & 56 \\ 14 & 17 & 22 & 29 & 51 & 87 & 80 & 62 \\ 18 & 22 & 37 & 56 & 68 & 109 & 103 & 77 \\ 24 & 35 & 55 & 64 & 81 & 104 & 113 & 92 \\ 49 & 64 & 78 & 87 & 103 & 121 & 120 & 101 \\ 72 & 92 & 95 & 98 & 112 & 100 & 103 & 99 \end{bmatrix}$$

runden liefert

$$\begin{bmatrix} -26 & -3 & -6 & 2 & -1 & 0 & 0 \\ 0 & -2 & -4 & 1 & 0 & 0 & 0 \\ -3 & 1 & 5 & -1 & 0 & 0 & 0 \\ -4 & 1 & 2 & -1 & 0 & 0 & 0 \\ 1 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 \end{bmatrix}$$

Speichere das in dieser Reihenfolge



Dann **Run-length-coding** (Blöcke von 0en!), dann **Huffman-coding** (häufige Zeichen mit wenig Bits)  
Klingt kompliziert. Klappt sehr gut:



Komprimierungsfaktor 0,38



Komprimierungsfaktor 0,07



Komprimierungsfaktor 0,04

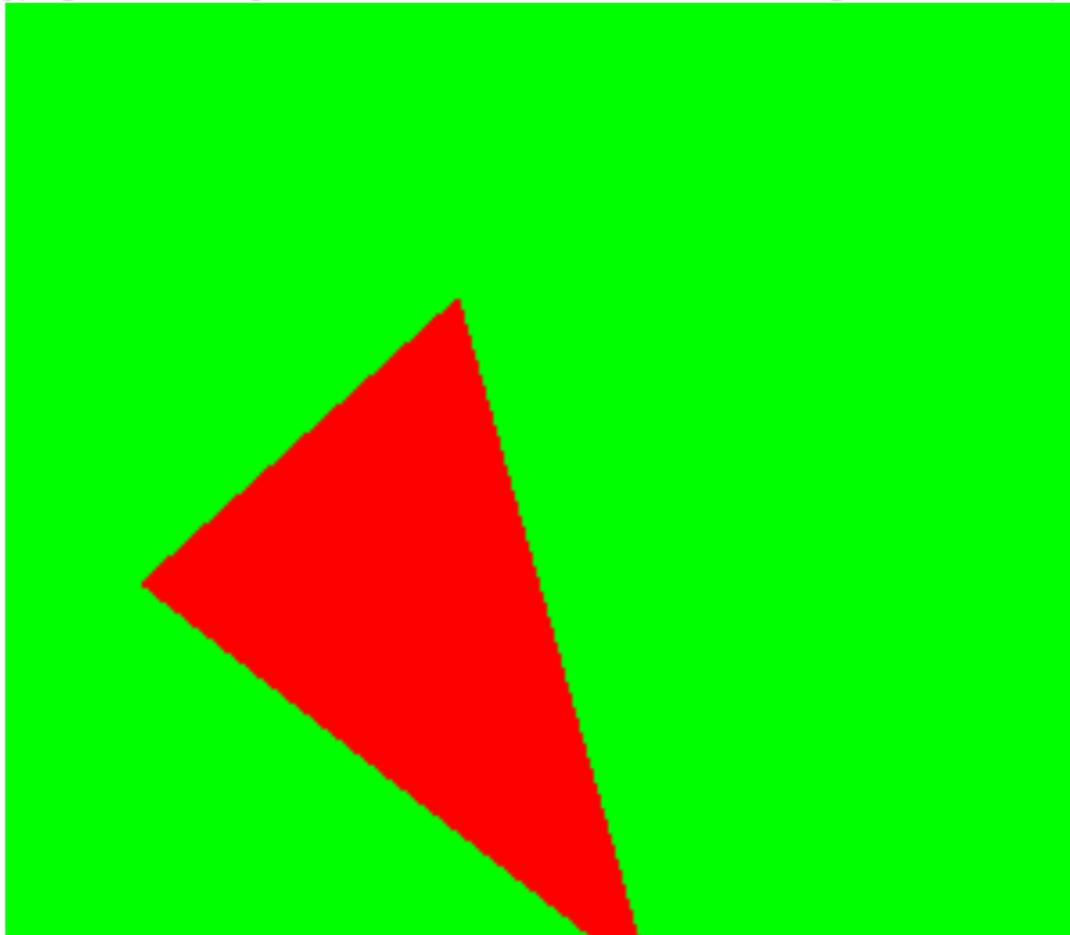


Komprimierungsfaktor 0,02

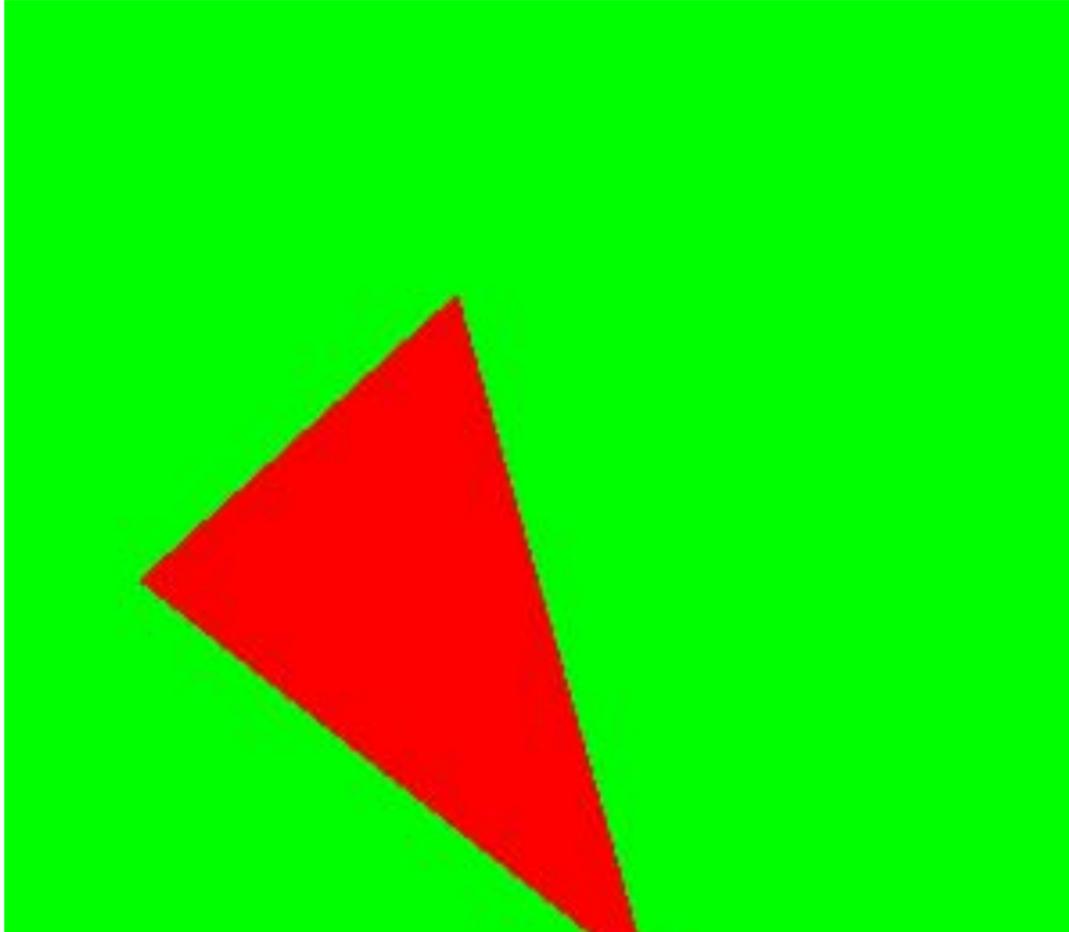


Komprimierungsfaktor 0,007

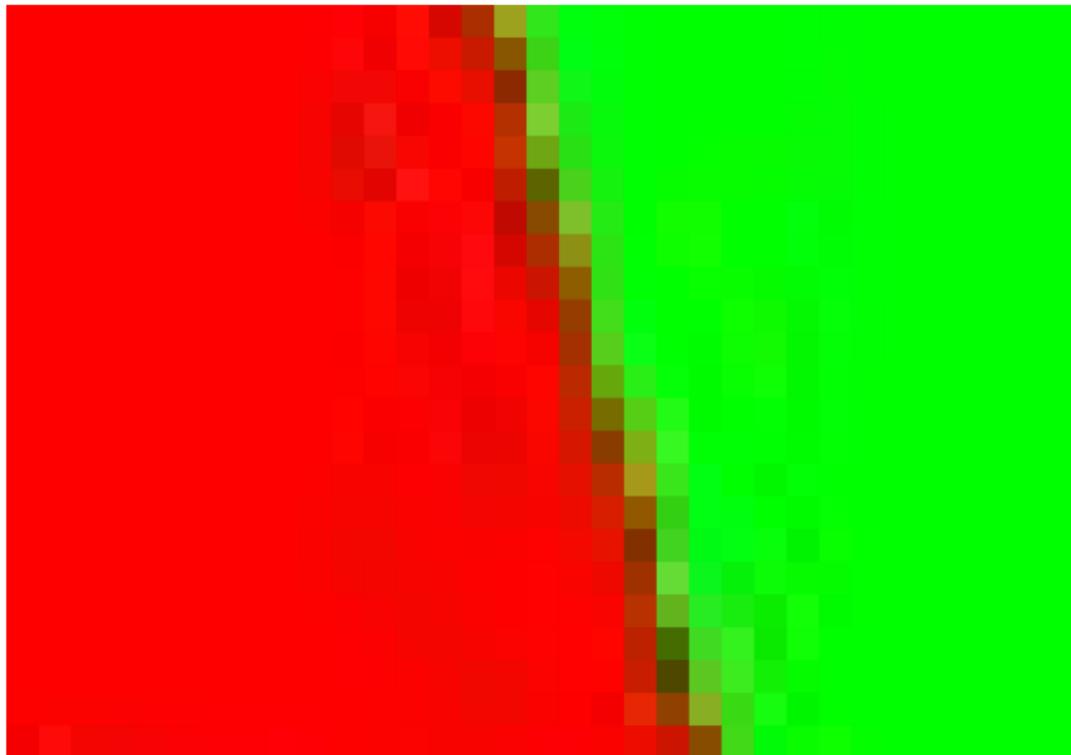
jpeg ist nicht gut bei scharfen Kanten und wenigen Farben. png:



Dasselbe Bild als jpeg:

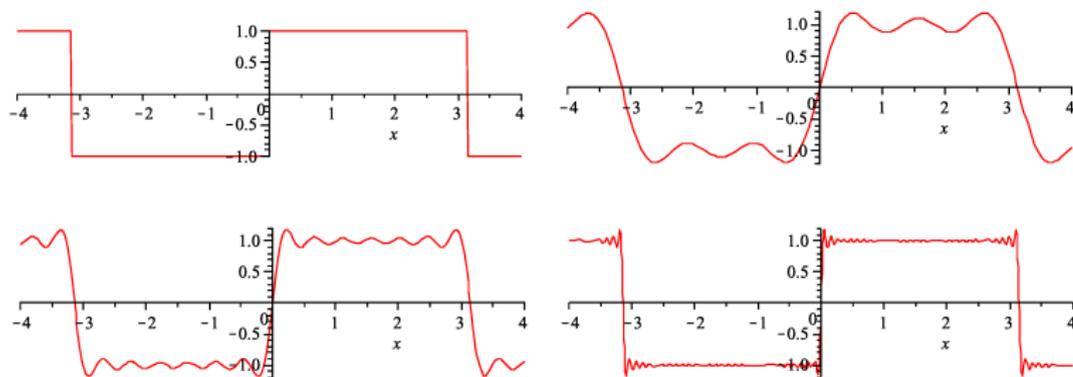


Ausschnittsvergrößerung desselben Bilds:



# Gibbssches Phänomen:

Das kann man mittels der Theorie der Fourierreihen verstehen:



Oben links: Originalsignal  $f$  (Rechteckkurve), oben rechts: die ersten vier Terme der Fourierreihe.

Unten links: die ersten 16 Terme, unten rechts: die ersten 30 Terme.

Egal wie viele Terme man hinzunimmt, es gibt (beweisbar) immer einen Ausschlag um ca 15% zu weit nach oben.