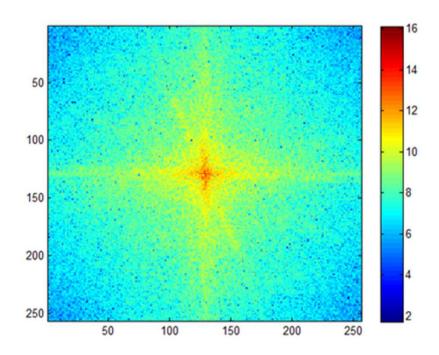
# LDT, komprese signálu

doc. Ing. Josef Chaloupka, Ph.D.

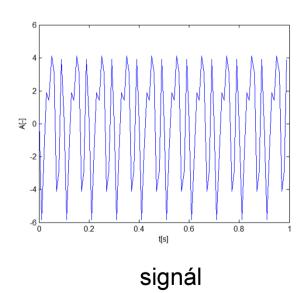


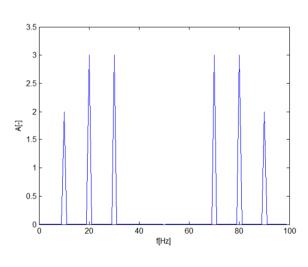
- Fourierova transformace 1D (1)
- Diskrétní Fourierova transformace 1D DFT, (inverzní) IDFT

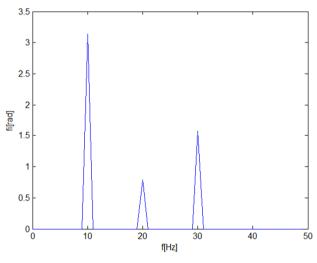
$$X_{k} = \sum_{n=0}^{N-1} x_{n} \exp\left(\frac{-2\pi i n k}{N}\right) \quad x_{n} = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} X_{k} \exp\left(\frac{2\pi i n k}{N}\right)$$

• Fs = 100 Hz, t = 1s

$$a = 2 * cos(2*\pi*10*t + \pi) + 3 * cos(2*\pi*20*t + \pi/4) + 3 * cos(2*\pi*30*t + \pi/2)$$



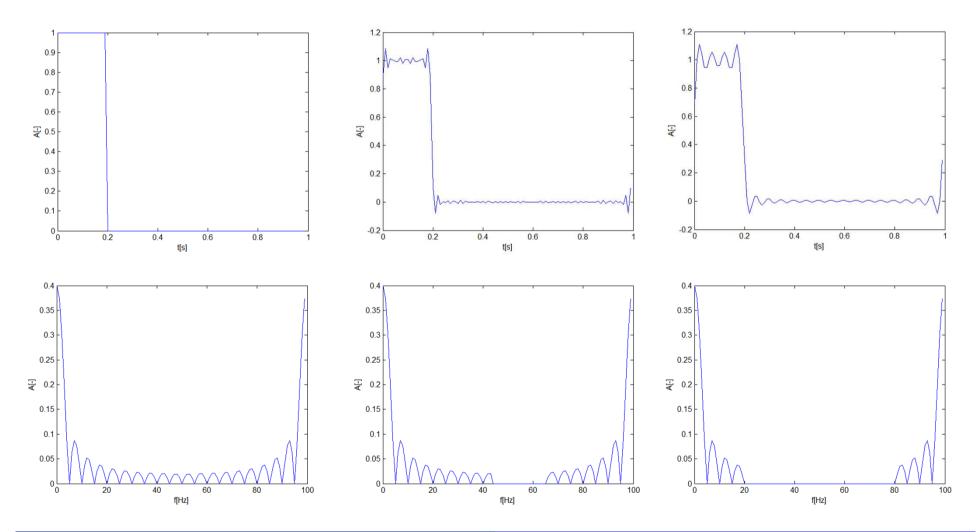




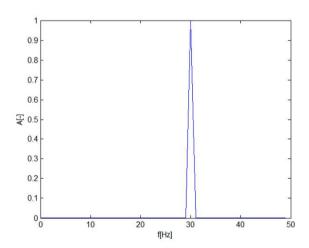
amplitudové spektrum

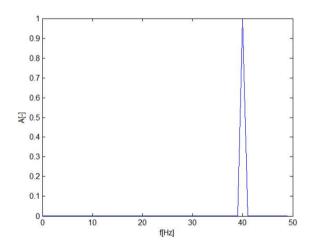
fázové spektrum

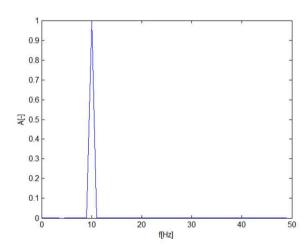
- Fourierova transformace 1D (2)
- rekonstrukce

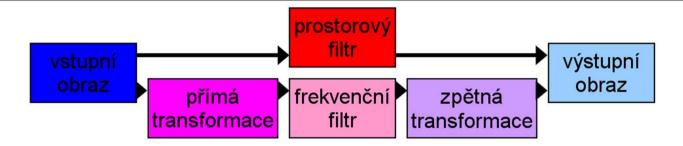


- Fourierova transformace 1D (3)
- Podvzorkování
- Fs = 100 Hz, t = 1s  $a = 2 * cos(2*\pi*f*t + \pi)$ , f1 = 30Hz, f2 = 60Hz, f3 = 110Hz









- Filtrace v prostorové oblasti (1D v časové oblasti) >>> lineární kombinace vstupního obrazu s koeficienty filtru (často jako lokální filtry), využití konvoluce
- Filtrace ve frekvenční oblasti >>> převedení obrazu lineární integrální transformací do "frekvenční reprezentace" >>> filtrace >>> výsledek filtrace se inverzní lineární integrální transformací převede opět na obraz
- Obraz f, rozměry M x N

$$f = \begin{bmatrix} f(0,0) & f(0,1) & \dots & f(0,N-1) \\ \vdots & \vdots & & \vdots \\ f(M-1,0) & f(M-1,1) & \dots & f(M-1,N-1) \end{bmatrix}$$

Výsledný obraz F, rozměry M x N, P a Q transformační matice rozměru M x M (N x N)

$$F = PfQ$$
,  $F(u,v) = \sum_{m=0}^{M-1} \sum_{n=0}^{N-1} P(u,m)f(m,n)Q(n,v)$   $u = 0, 1, ..., M-1$ ;  $v = 0, 1, ..., N-1$ 

pokud P a Q jsou regulární (det ≠ 0) existuje P<sup>-1</sup> a Q<sup>-1</sup>, inverzní transformace:

$$f = P^{-1}FQ^{-1}$$

- matice M, transponovaná matice M<sup>T</sup>, komplexní matice C, C\* každý prvek matice je nahrazen komplexně sdruženým prvkem (1 + 2i >>> 1 - 2i)
  - 1)  $M = M^T$ , M je symetrická matice
  - 2) M<sup>T</sup>M = E (jednotková matice), M je ortogonální matice
  - 3) M<sup>-1</sup> = M, platí pro reálnou, symetrickou a ortogonální matici
  - 4) C\*T = C, C je hermitovská matice
  - 5)  $C^{*T}C = E$ , C je unitární matice
  - 6) C<sup>-1</sup> = C, platí pro čtvercovou, komplexní, unitární a hermitovskou matici
- ortogonální transformace >>> P a Q jsou reálné, symetrické a ortogonální (komplexní, unitární a hermitovské) matice

$$F = PfQ$$
  $f = PFQ$ 

Fourierova transformace

$$\Phi_{JJ}(k,l) = \frac{1}{J} \exp\left(-i\frac{2\pi}{J}kl\right)$$
  $k, l = 0, 1, ..., J-1$ 

Diskrétní Fourierova transformace 2D DFT, P = Φ<sub>MM</sub>, Q = Φ<sub>NN</sub>

$$F = \Phi_{MM} f \Phi_{NN}$$

$$F(u,v) = \frac{1}{MN} \sum_{m=0}^{M-1} \sum_{n=0}^{N-1} f(m,n) \exp\left[-2\pi i \left(\frac{mu}{M} + \frac{nv}{N}\right)\right] \quad u = 0, 1, ..., M-1; v = 0, 1, ..., N-1$$

$$F(u,v) = \frac{1}{M} \sum_{m=0}^{M-1} \left[\frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} f(m,n) \exp\left(\frac{-2\pi i nv}{N}\right)\right] \exp\left(\frac{-2\pi i mu}{M}\right)$$

Inverzní diskrétní Fourierova transformace 2D IDFT

$$\Phi_{JJ}^{-1}(k,l) = \frac{1}{J} \exp\left(i\frac{2\pi}{J}kl\right)$$

$$f(m,n) = \sum_{u=0}^{M-1} \sum_{v=0}^{N-1} F(u,v) \exp\left[2\pi i\left(\frac{mu}{M} + \frac{nv}{N}\right)\right]$$

### Fourierova transformace

Periodická transformace F, periodický obraz f; a, b ... celá čísla

$$F(u,-v) = F(u,N-v) \qquad f(-m,n) = f(M-m,n)$$

$$F(-u,v) = F(M-u,v) \qquad f(m,-n) = f(m,N-n)$$

$$F(aM+u,bN+v) = F(u,v) \qquad f(aM+m,bN+n) = f(m,n)$$

$$f(m,n) \text{ lineární kombinace periodických vzorků} \qquad 2\pi i \left(\frac{mu}{M} + \frac{nv}{N}\right)$$

F(u, v) váhová funkce

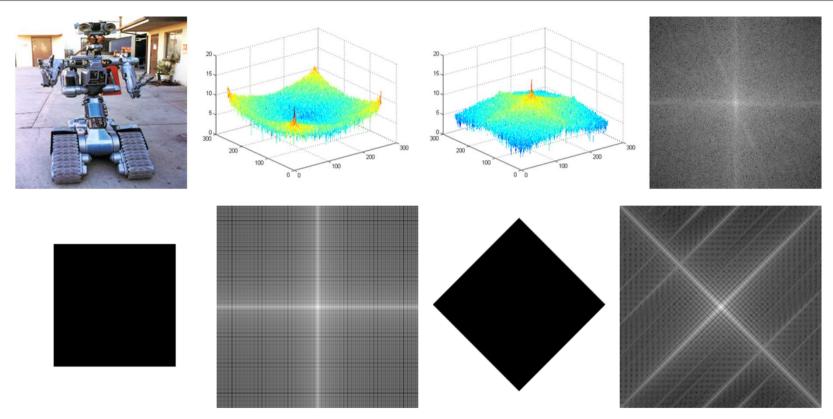
$$F(u,v) = \text{Re}(u,v) + i \text{Im}(u,v)$$

$$|F(u,v)| = \sqrt{\operatorname{Re}^2(u,v) + \operatorname{Im}^2(u,v)}$$

amplitudové frekvenční spektrum

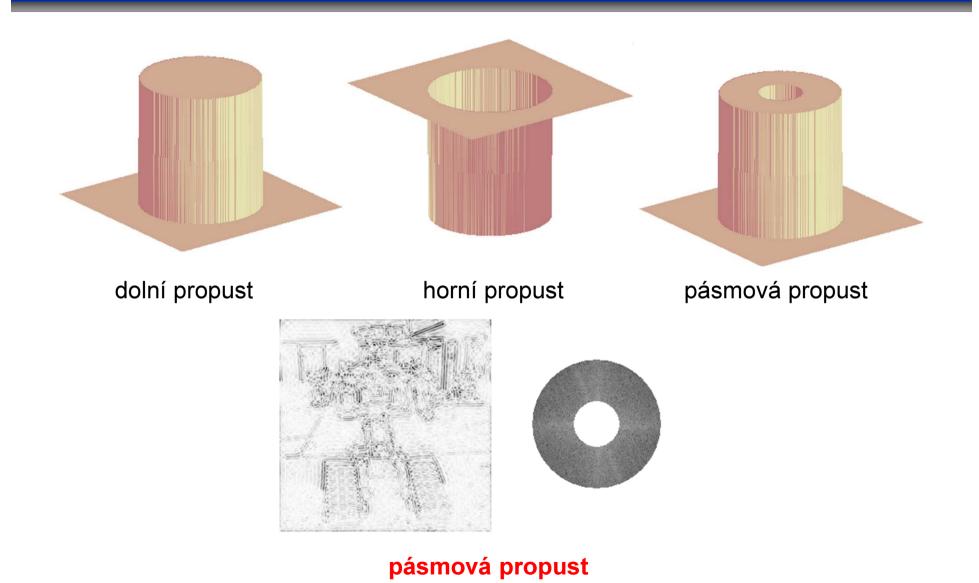
$$\Phi(u,v) = \tan^{-1} \left[ \frac{\text{Im}(u,v)}{\text{Re}(u,v)} \right]$$
 fázové spektrum

$$P(u,v) = |F(u,v)|^2 = \text{Re}^2(u,v) + \text{Im}^2(u,v)$$
 výkonové spektrum (výkonová spektrální hustota)



- Obraz >>> 1 perioda 2D periodické funkce, nespojitost na okraji obrazu (nenávaznost), nespojitosti – centrální kříž, druhý kříž natočen – převažující směr jasových úrovní v obrazu (gradient obrazové funkce), svislé směry kříže odpovídají vodorovným hranám a naopak
- Rozklad signálu na kombinaci bázových periodických ortogonálních harmonických signálů

## 2D filtrace ve frekvenční oblasti

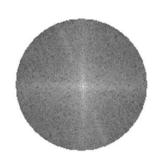


## 2D filtrace ve frekvenční oblasti

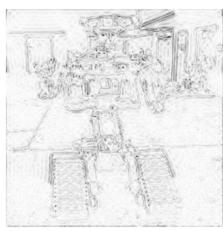


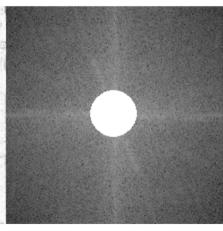


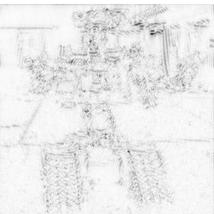


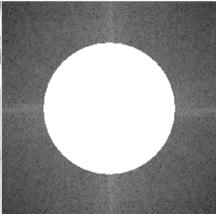


dolní propust









horní propust

Konvoluce >>> obrazu s lineárním filtrem >>> filtrace

$$x(m,n)*y(m,n) \Leftrightarrow X(u,v).Y(u,v)$$

$$g(a,b) = \frac{1}{MN} \sum_{m=0}^{M-1} \sum_{n=0}^{N-1} f(m,n) h(a-m,b-n)$$

$$G(u,v) = F(u,v)H(u,v)$$

$$g(a,b) = \frac{1}{MN} \sum_{u=0}^{M-1} \sum_{v=0}^{N-1} F(u,v) H(u,v) \exp \left[ 2\pi i \left( \frac{au}{M} + \frac{bv}{N} \right) \right]$$

### Korelace

$$x(m,n)**y(m,n) \Leftrightarrow X(u,v).Y(u,v)*$$

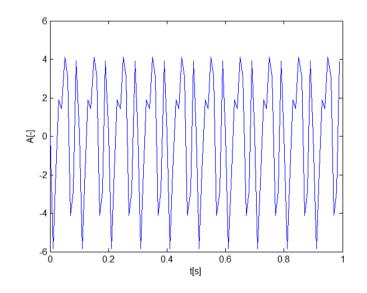
- Diskrétní kosinová transformace 1D (1)
- čtyři definice DCT-I, DCT-II, DCT-III, DCT-IV; DCT-II: bázové funkce >>> vzorkované kosinusovky

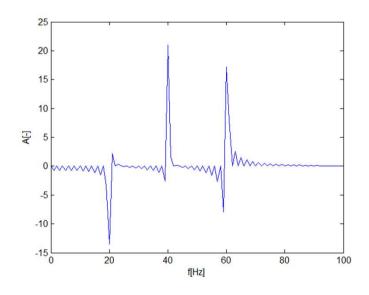
$$X_{k} = \sum_{n=0}^{N-1} x_{n} \cos \left[ \frac{\pi}{N} \left( n + \frac{1}{2} \right) k \right]$$

$$X_{k} = \sum_{n=0}^{N-1} x_{n} \cos \left[ \frac{\pi}{N} \left( n + \frac{1}{2} \right) k \right] \qquad x_{n} = \frac{2}{N} \sum_{k=0}^{N-1} X_{k} \cos \left[ \frac{\pi}{N} \left( n + \frac{1}{2} \right) k \right]$$

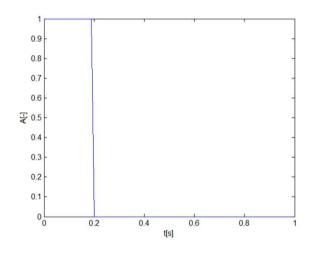
DCT-II

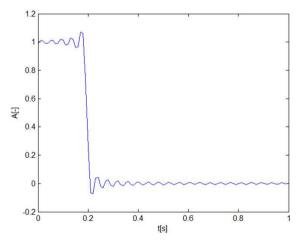
**IDCT** 

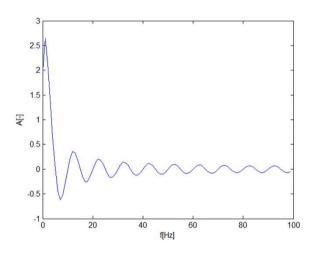


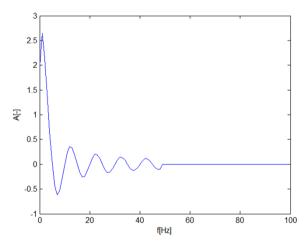


- Diskrétní kosinová transformace 1D (2)
- rekonstrukce









- Diskrétní kosinová transformace 2D (1)
- čtyři definice DCT-I, DCT-II, DCT-III, DCT-IV; DCT-II: bázové funkce >>> vzorkované kosinusovky, obraz rozměru NxN, pro JPEG kompresi, výpočet pomocí 2N FFT

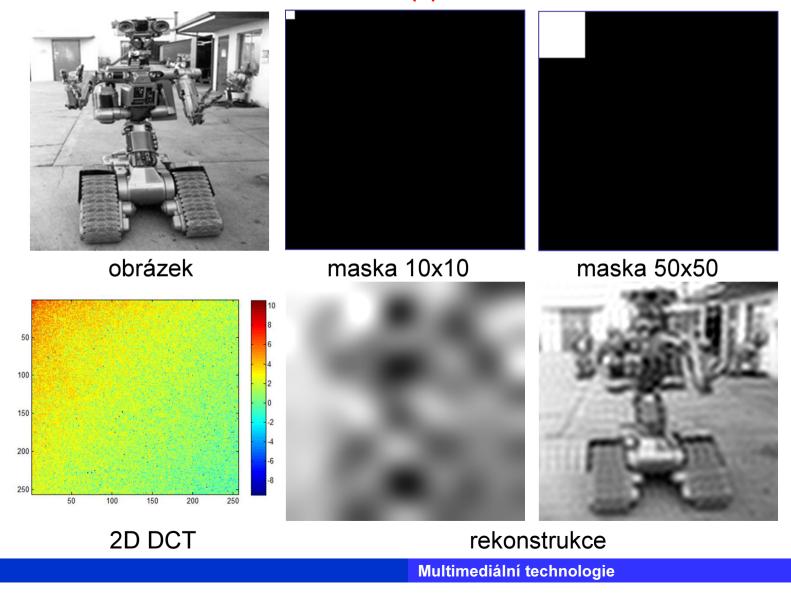
$$C_{NN}(k,l) = \begin{cases} \frac{1}{\sqrt{2}} & \text{pro } l = 0\\ \sqrt{\frac{2}{N}} \cos\left(\frac{(2k+1)l \pi}{2N}\right) & \text{proostatni } k,l \end{cases}$$

$$F = C_{NN} f C_{NN}^T$$
  $f = C_{NN}^T F C_{NN}$   $u = 0, 1, ..., N-1, v = 0, 1, ..., N-1$ 

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

$$c(k) = \begin{cases} \frac{1}{\sqrt{2}} & pro \ k = 0 \\ 1 & jinde \end{cases}$$

## Diskrétní kosinová transformace 2D (2)



- Hadamardova transformace
- Rozklad signálu na kombinaci bázových periodických ortogonálních harmonických signálů
- Reálné bázové (Walshovy) funkce >>> pravoúhlé průběhy, hodnoty ± 1, rekurzivní postup při vytváření, uspořádání podle počtu průchodu nulovou úrovní (sinusovky dle frekvence)

$$H_{22} = \begin{bmatrix} 1 & 1 \\ 1 & -1 \end{bmatrix}$$
 řád 2<sup>k</sup>  $H_{2J2J} = \begin{bmatrix} H_{JJ} & H_{JJ} \\ H_{JJ} & -H_{JJ} \end{bmatrix}$   $H_{JJ}^{-1} = \frac{1}{J} H_{JJ}$ 

Hadamardova transformace:

$$F = H_{MM} f H_{NN}$$

$$f = \frac{1}{MN} H_{MM} F H_{NN}$$

Použití obdobné jako u FT, jiná interpretace výsledků, snadné hardwarové řešení

### Vlnková transformace

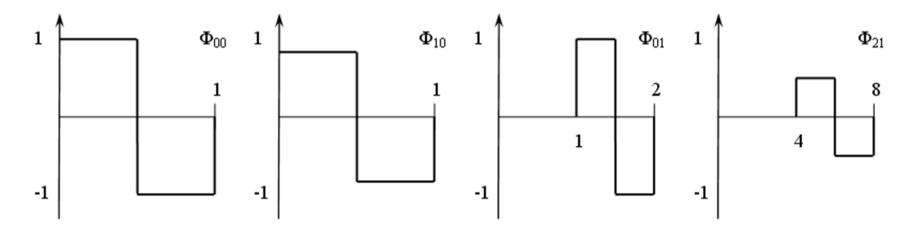
- Rozložení signálů na jednodušší kombinace pomocí bázových funkcí >>> vlnky (wavelets)
- Fourierovské spektrum >>> z hlediska frekvence, umístění v prostoru x, y?
- U 1D signálů nemožnost určení frekvence v čase >>> použití okénka
- Vlnky lze lokalizovat jak ve frekvenci, tak v čase (prostoru), lepší analýza v různých měřítkách
- Popis špiček a nespojitostí je u vlnek úspornější než u FS
- Mateční funkce:

$$\Phi_{(s,l)}(x) = 2^{-(s/2)}\Phi(2^{-s}x - l)$$

s ... šířka vlny (mocnina 2), l ... celočíselný index určuje pozici v prostorové oblasti

• Ortogonalita (nemusí být zajištěna):  $\int \Phi_{(s1/1)}(x) \Phi_{(s2/2)}(x) = 0$  s1  $\neq$  s2 nebo l1  $\neq$  l2

### Vlnková transformace



- Další mateční funkce >>> Mayerovy, Ingrid Daubechiesové (wavelets)
- Použití >>> komprese dat, potlačování šumu (malé detaily nejsou rozmazány), popis obrysu objektů

### Další transformace

- Paleyova, Walshova transformace podobné jako Hadamardova transformace, hodnoty ± 1
- Haarova transformace >>> nesymetrické matice s prvky  $\pm$  1 násobené  $\sqrt{2}$  a 0
- Hadamardova Haarova transformace >>> kombinace
- Slant (šikmý) Haarova transformace >>> bázové funkce >>> pilovité průběhy
- Rekonstrukce 2D signálu z 1D projekcí (tomografie, astronomie, holografie) >>> Radonovy t.
- Houghova transformace >>> segmentace obrazu >>> hledání parametricky popsaných objektů, zvláštní případ Radonovy transformace
- Karhunen Loeveova transformace >>> použití vlastních vektorů jako bázových vektorů pro ortogonální rozklad kovarianční matice příslušného lineárního prostoru, A. Ř. >>> převod matice do Jordanova kanonického tvaru (metoda hlavních směrů), rozpoznávání >>> měření informativnosti příznaků

## **LZW**

- Lempel-Ziv-Welchův algoritmus (1978)
- Kompresní/dekompresní metoda, využití přenos dat, GIF, TIFF, postscript
- (+) rychlá metoda, (-) horší kompresní poměr (cca o 30% horší než nejlepší met.)
- Slovník ukládají se opakující se znaky
- Pokud se vyskytne několik stejných posloupností znaků nahrazení stejným číslem
- Slovník se neukládá, ale je znovu vytvořen ze zakódovaného souboru

## **LZW**

### Lempel-Ziv-Welchův algoritmus (1978) - komprese

- Př. řetězec abcabcabcbcba (13 znaků), vstupní abeceda (použité znaky): a b c přiřazení čísel a = 1, b = 2, c = 3
- 1. Nalezení nejdelší fráze ze slovníku shodné se vstupem, index na výstup, odebrání
- 2. Nová fráze = nalezená fráze + jeden další znak

Krok	text vstupu	nalezená fráze	výstup	nová fráze	Index nov. fráze
1	abcabcabcbcba	а	1	ab	4
2	bcabcabcbcba	b	2	bc	5
3	cabcabcbcba	С	3	ca	6
4	abcabcbcba	ab	4	abc	7
5	cabcbcba	са	6	cab	8
6	bcbcba	bc	5	bcb	9
7	bcba	bcb	9		
8	а	а	1		

Výstup: řetězec 12346591 (8 čísel), kompresní poměr 61,5%

## **LZW**

### Lempel-Ziv-Welchův algoritmus (1978) - dekomprese

Př. řetězec 12346591, přiřazení čísel a = 1, b = 2, c = 3

1. K číslu přiřazená fráze

2. Nová fráze = fráze z předchozího kroku + první znak fráze výstupu

Pokud číslo na vstupu je větší než současné číslo ve vytvářeném slovníku: výstup =

nová fráze = minulá fráze + její první znak

	vstup			Index nov. fráze
1	1	a		
2	2	b	ab	4
3	3	С	bc	5
4	4	ab	ca	6
5	6	ca	abc	7
6	5	bc	cab	.8
7	9	bcb	bcb	9
8	1	а		

Výstup: řetězec abcabcabcbcba