

Aritmetické a logické operace (posuvy a rotace, sčítání)

Zdeněk Vašíček, Vojtěch Mrázek
2025

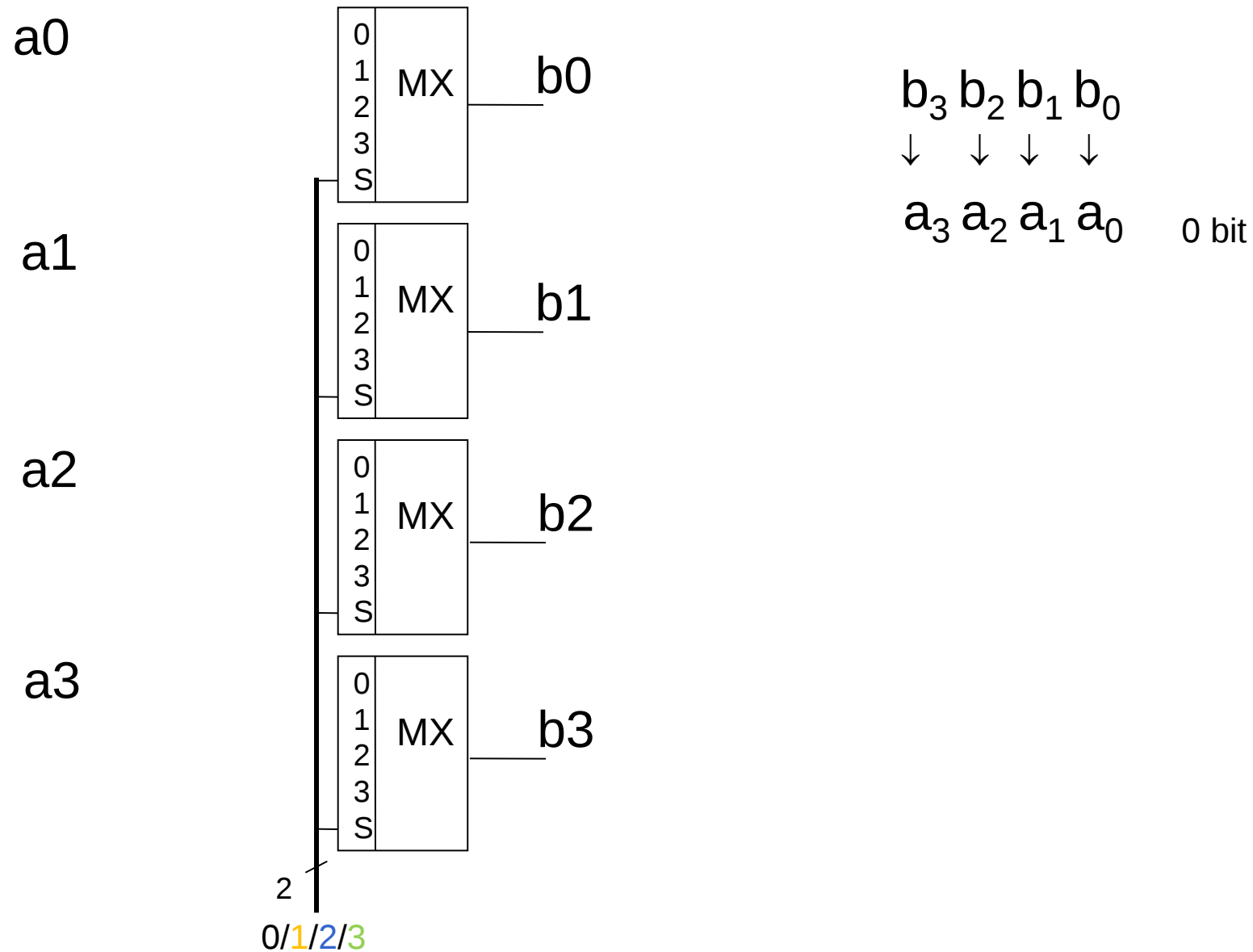


Rotace a posuvy

- Bitové **rotace** a **posuvy** se implementují výhradně pomocí pomocí tzv. **Barrel Shifter** obvodu, což je kombinační obvod, který je schopen vyčíslit výsledek operace během jediného taktu.
- Počet taktů při použití posuvného registru by závisel na počtu bitů o kolik posuv realizujeme.
- Barrel Shifter je obvod složený z vhodně uspořádaných multiplexorů, používá se označení $BS(n_1, n_2, \dots, n_N)$, kde N odpovídá počtu stupňů (zpoždění) a n_i šířce multiplexorů v jednotlivých stupních.
- $BS(B)$, kde B je počet bitů operandu odpovídá B multiplexorům s B -bitovým vstupem (velmi drahé).

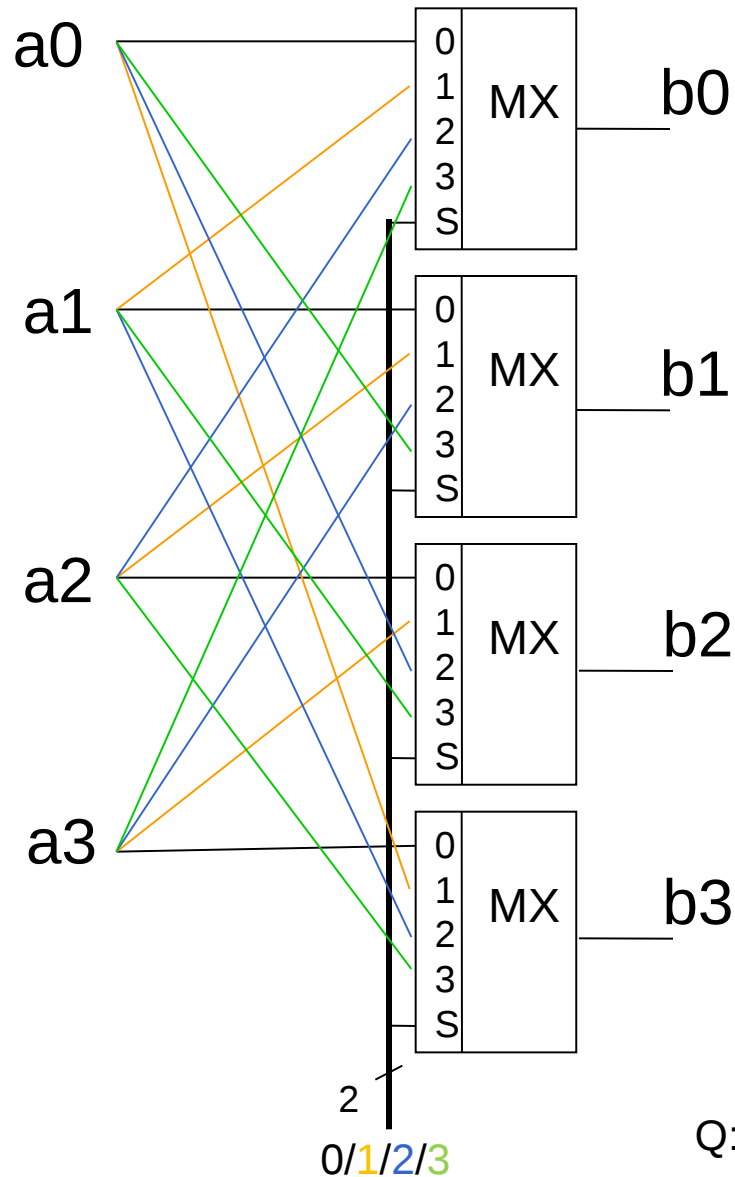
4-bitový válcový posouvač pro rotace vpravo

nejjednodušší varianta - BS(4)



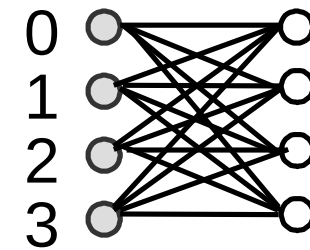
4-bitový válcový posouvač pro rotace vpravo

nejjednodušší varianta - BS(4)



b_3	b_2	b_1	b_0	
↓	↓	↓	↓	
a_3	a_2	a_1	a_0	0 bit
a_0	a_3	a_2	a_1	1 bit
a_1	a_0	a_3	a_2	2 bit
a_2	a_1	a_0	a_3	3 bit

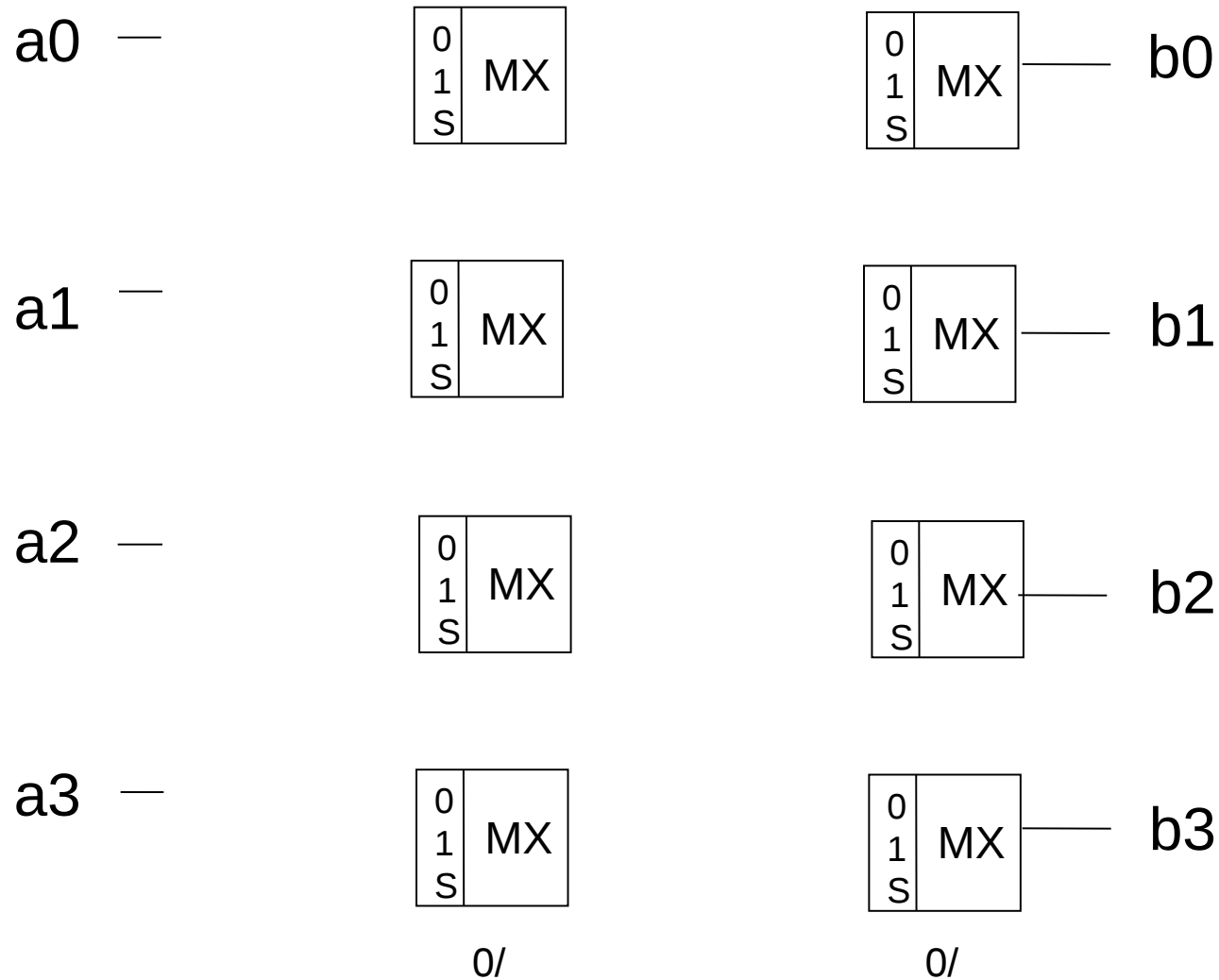
Schematické znázornění:



Q: Jak by se realizoval BS pro posuv nikoliv rotaci?

4-bitový válcový posouvač pro rotace vpravo

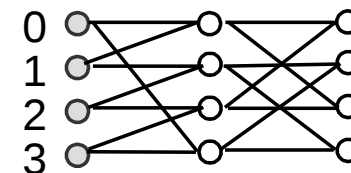
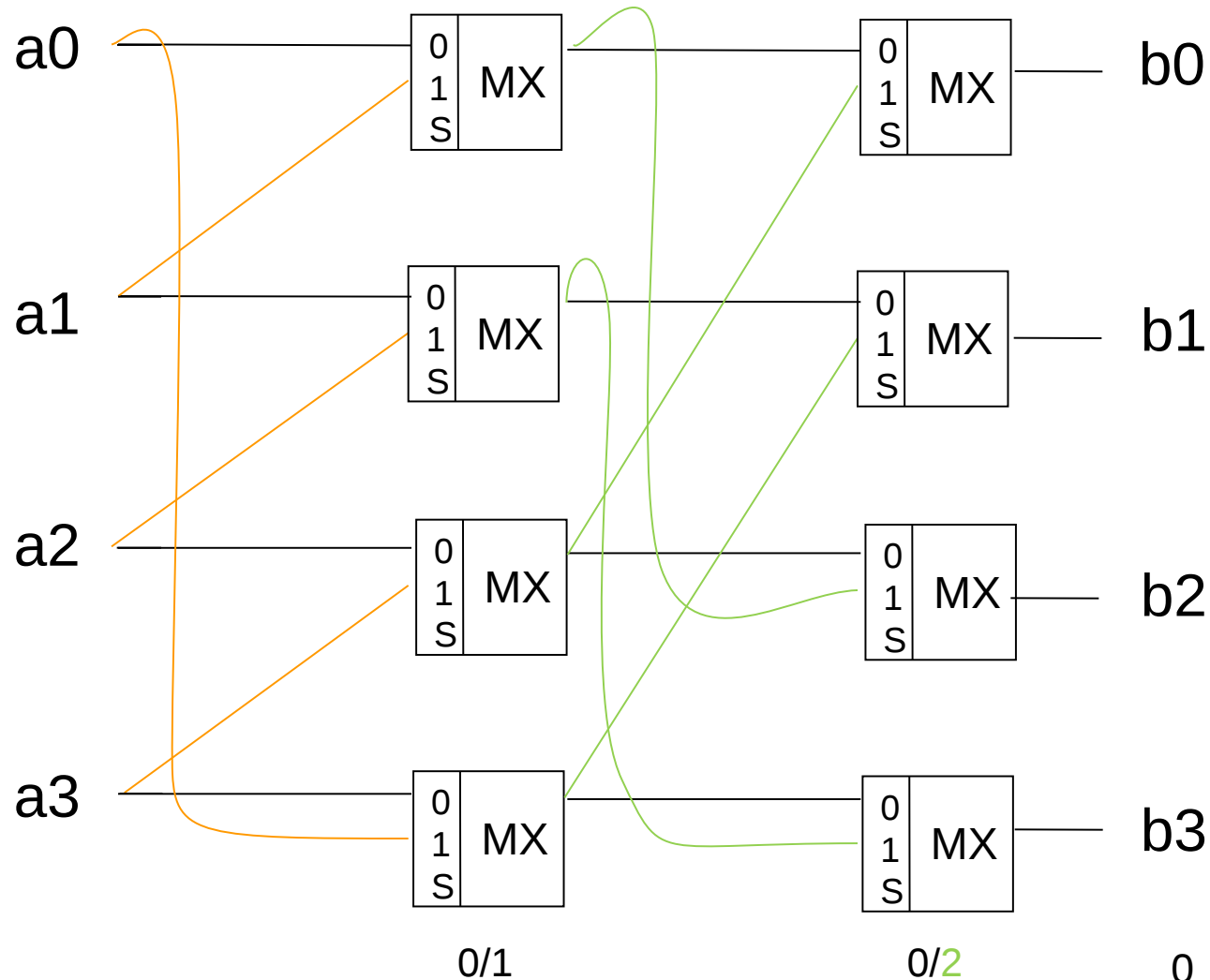
varianta BS(2, 2)



Q: Jak by se realizoval BS pro posuv nikoliv rotaci?

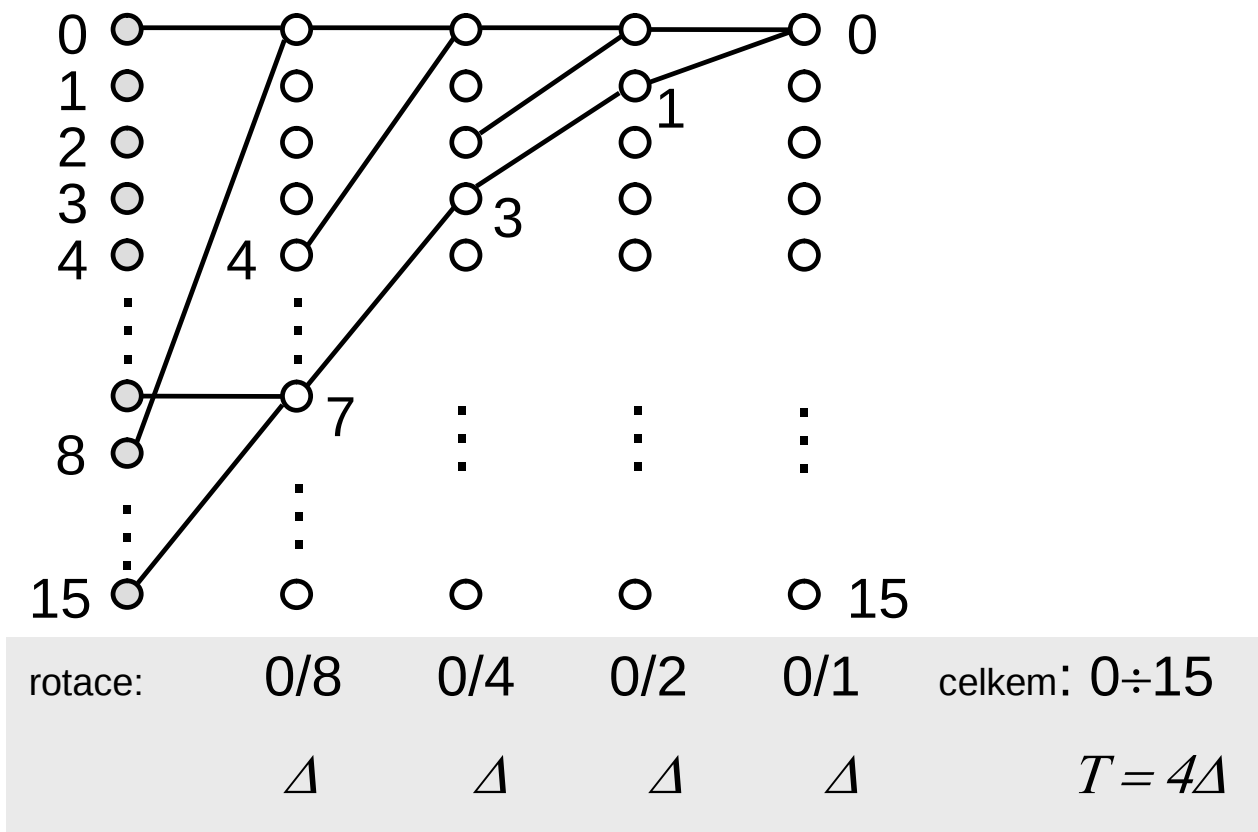
4-bitový válcový posouvač pro rotace vpravo

varianta BS(2, 2)



Q: Jak by se realizoval BS pro posuv nikoliv rotaci?

16-bitový válcový posouvač pro rotace vpravo BS(2,2,2,2)

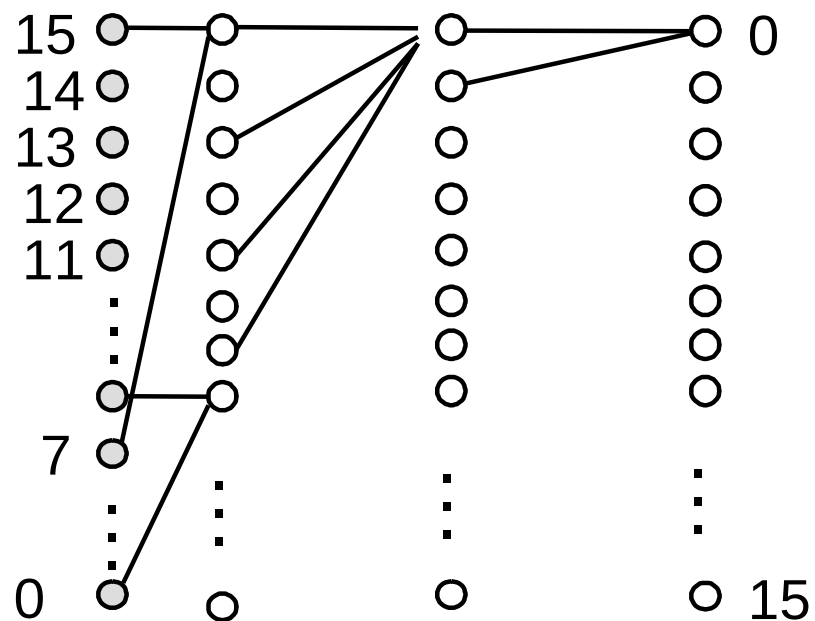


Q: Jak bude vypadat BS(2,4,2)?

Q: Jak by se implementoval BS pro rotaci vlevo?

16-bitový válcový posouvač pro rotace vlevo

BS(2,4,2)



rotace:	0/8	0/2/4/6	0/1	celkem: 0÷15
	Δ	Δ	Δ	$T = 3\Delta$

W-bitový válcový posouvač ve VHDL

BS(2,...,2) rotace doprava

```

library IEEE;
use IEEE.std_logic_1164.all;
use work.math_pack.all;

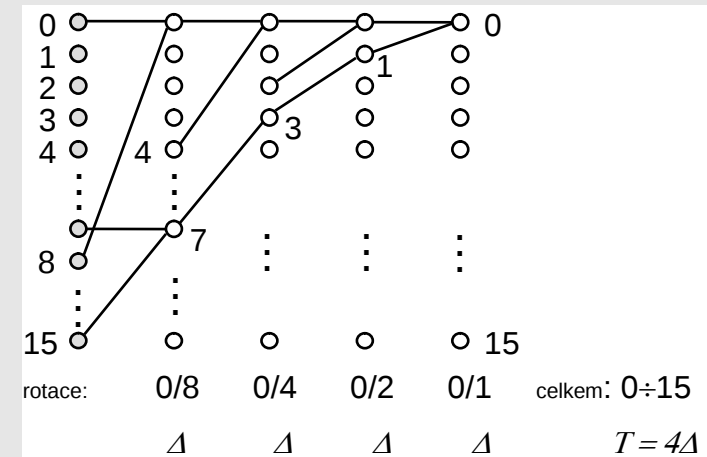
entity BS is
  generic (W: natural := 16);
  port (
    DIN   : in  std_logic_vector( W-1 downto 0);
    DOUT  : out std_logic_vector( W-1 downto 0);
    SHIFT : in  std_logic_vector( log2(W)-2 downto 0)
  );
end BS;

architecture rtl of BS is
  constant STEPS : natural := SHIFT'length;
  type tarray is array(STEPS downto 0) of std_logic_vector(W-1 downto 0);
  signal level, unshifted, shifted : tarray;
begin
  level(0) <= DIN;
  DOUT <= level(STEPS);

  levelgen: for i in 1 to STEPS generate
    unshifted(i) <= level(i-1);
    shifted(i) <= level(i-1)(2**(STEPS-i)-1 downto 0) &
      level(i-1)(W-1 downto 2**(STEPS-i));
    level(i) <= shifted(i) when SHIFT(STEPS-i) = '1' else unshifted(i);
  end generate;
end rtl;

```

i	shifted	shift
1	(7...0) & (15...8)	0/8
2	(3...0) & (15...4)	0/4
3	(1...0) & (15...2)	0/2
4	(0...0) & (15...1)	0/1



W-bitový válcový posouvač ve VHDL

BS(2,...,2)

```
architecture rtl of BS is
    constant STEPS : natural := SHIFT'length;
    type tarray is array(STEPS downto 0) of std_logic_vector(W-1 downto 0);
    signal level, unshifted, shifted : tarray;
    signal zeros: std_logic_vector(W-1 downto 0);
begin
    level(0) <= DIN;
    DOUT <= level(STEPS);
    zeros <= (others => '0');

    levelgen: for i in 1 to STEPS generate
        unshifted(i) <= level(i-1);

        --ROTACE DOPRAVA
        shifted(i) <= level(i-1)(2**(STEPS-i)-1 downto 0) &
            level(i-1)(W-1 downto 2**(STEPS-i));
        --ROTACE DOLEVA
        shifted(i) <= level(i-1)(W - 2**(STEPS-i)-1 downto 0) &
            level(i-1)(W-1 downto W-2**(STEPS-i));
        --POSUN DOPRAVA
        shifted(i) <= zeros(2**(STEPS-i)-1 downto 0) &
            level(i-1)(W-1 downto 2**(STEPS-i));
        --POSUN DOLEVA
        shifted(i) <= level(i-1)(W - 2**(STEPS-i)-1 downto 0) &
            zeros(W-1 downto W-2**(STEPS-i));

        level(i) <= shifted(i) when SHIFT(STEPS-i) = '1' else unshifted(i);
    end generate;
end rtl;
```

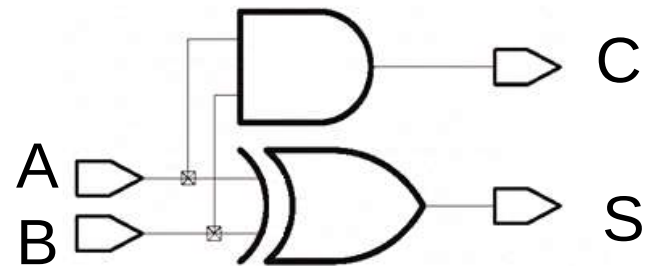
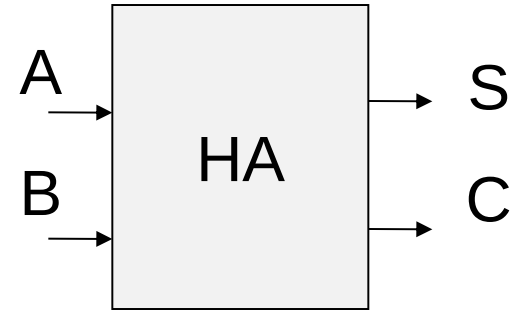
Sčítačky

poloviční sčítačka (Half Adder)

A	B	S	C
0	0	0	0
0	1	1	0
1	0	1	0
1	1	0	1

S – jednobitový součet
C – výstupní přenos

```
S <= A xor B;  
C <= A and B;
```



Sčítačky

úplná sčítačka (Full Adder)

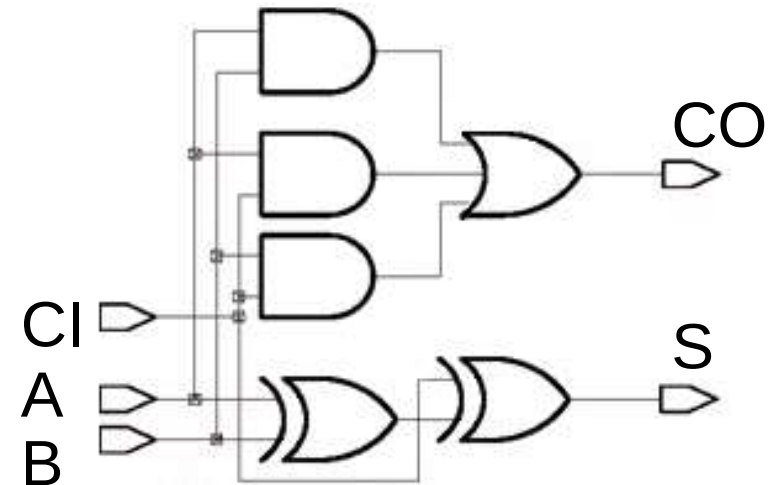
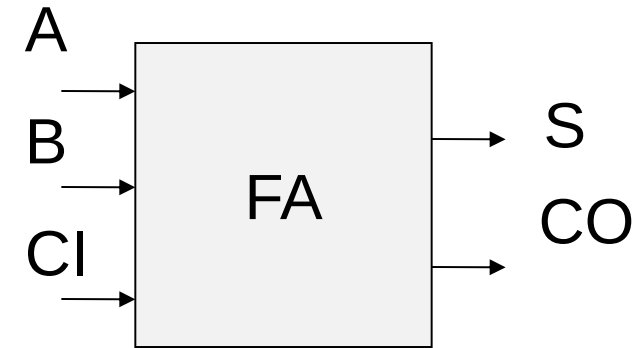
A	B	CI	S	CO
0	0	0	0	0
0	0	1	1	0
0	1	0	1	0
0	1	1	0	1
1	0	0	1	0
1	0	1	0	1
1	1	0	0	1
1	1	1	1	1

CI – vstupní přenos

CO – výstupní přenos

S <= A xor B xor CI;

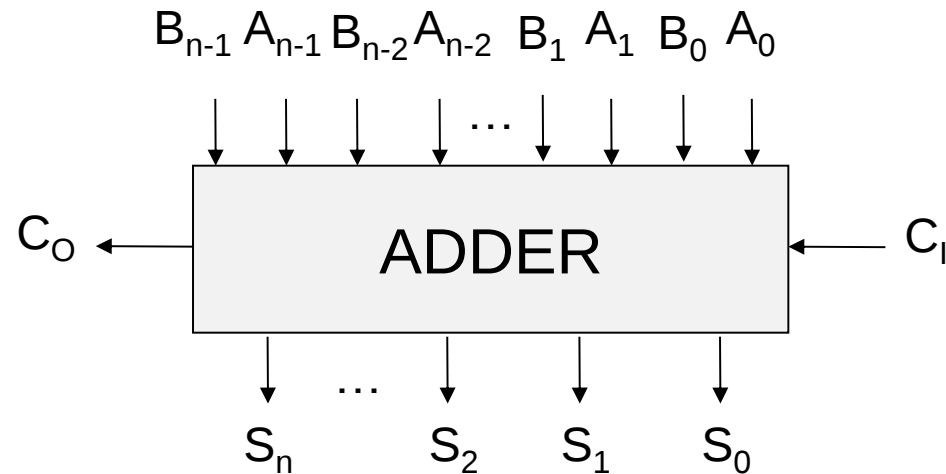
CO <= (A and B) or
(A and CI) or
(B and CI);



Sčítačky

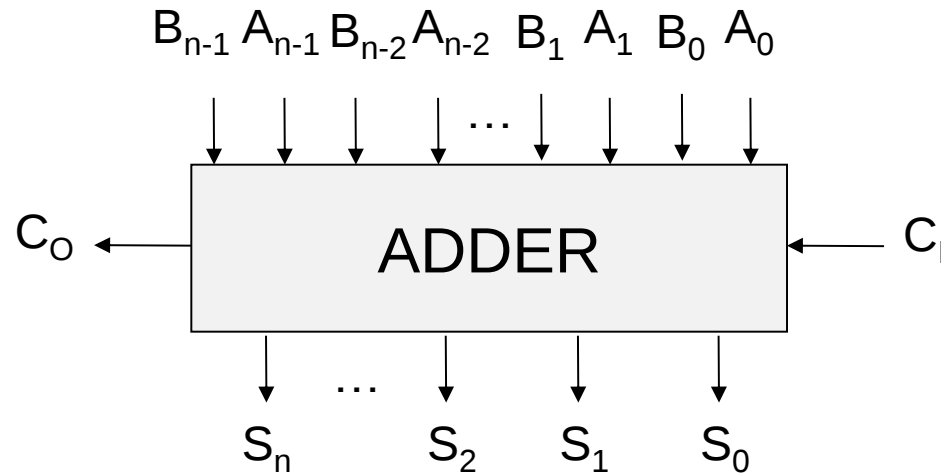
vícebitové sčítačky

- Existuje několik architektur lišících se v zpoždění a ploše na čipu (od nejpomalejší k nejrychlejší variantě):
 - sčítačka s postupným přenosem (Ripple-Carry Adder)
 - sčítačka s výběrem přenosu (Carry-Select Adder)
 - CLA sčítačka (Carry-lookahead Adder)



Sčítačka s postupným přenosem

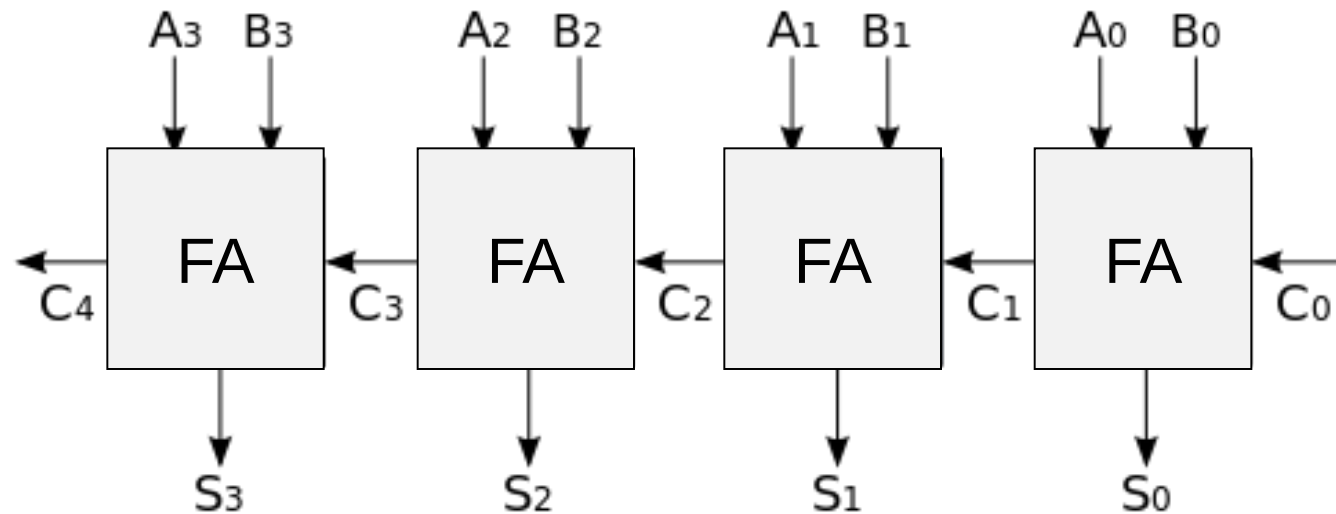
- Lze zkonstruovat pomocí 1-bitových úplných sčítaček
- Zpoždění: $2n\Delta$, kde Δ je zpoždění log. členu, n je počet bitů



Sčítačka s postupným přenosem

- Lze zkonstruovat pomocí 1-bitových úplných sčítaček
- Zpoždění: $2n\Delta$, kde Δ je zpoždění log. členu, n je počet bitů

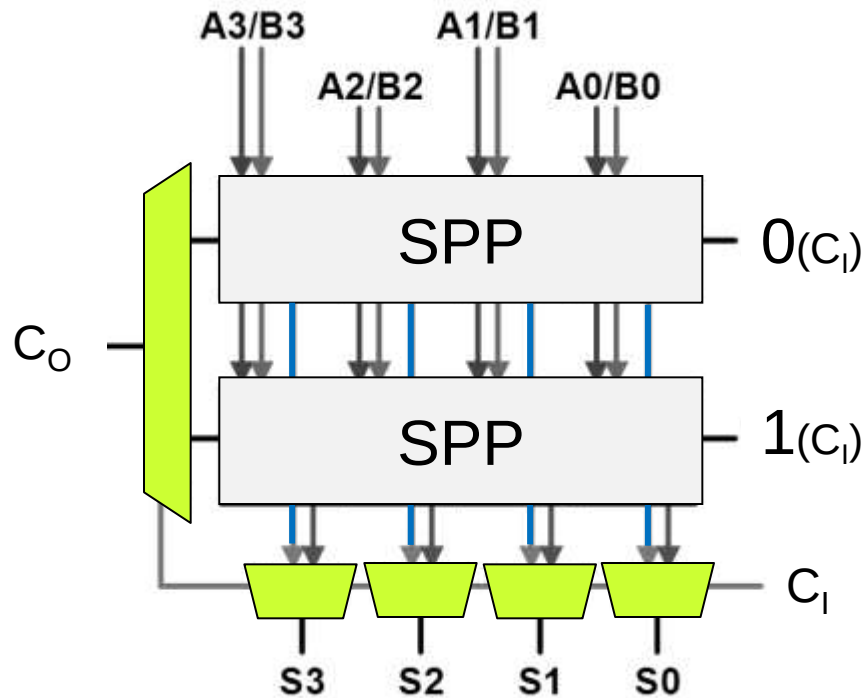
Příklad: 4-bitová sčítačka



Zpoždění: 8Δ

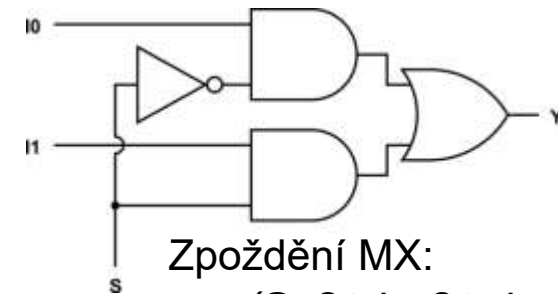
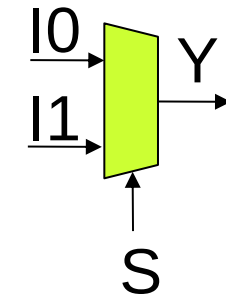
Sčítačka s výběrem přenosu

- Využívá stavební blok skládající se ze dvou sčítaček s postupným přenosem (SPP) a multiplexorů (MX).



Zpoždění: 10Δ , kde Δ je zpoždění log. členu

S	I0	I1	Y
0	0	0	0
0	0	1	0
0	1	0	1
0	1	1	1
1	0	0	0
1	0	1	1
1	1	0	0
1	1	1	1

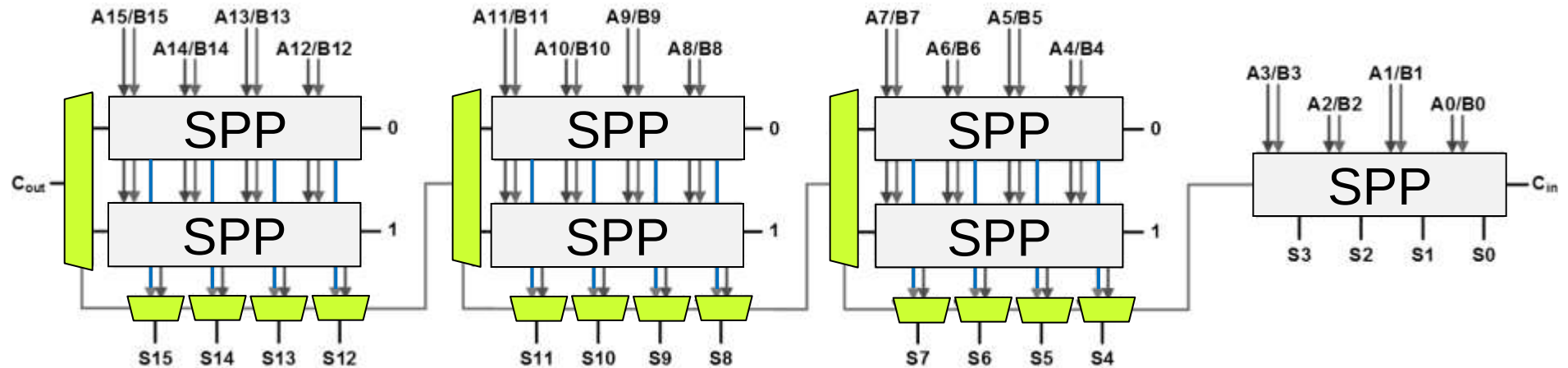


Zpoždění MX:
 $\max(S+3\Delta, I_0+2\Delta, I_1+2\Delta)$

Sčítačka s výběrem přenosu

- Vícebitová varianta sčítačky s výběrem přenosu
- Zpoždění: $O(\sqrt{n})$

Příklad: 16-bitová sčítačka

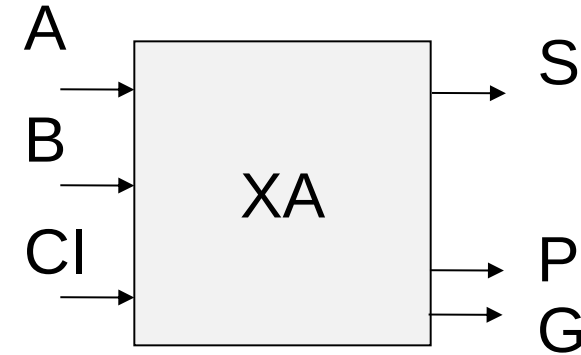


Zpoždění: 17Δ , kde Δ je zpoždění log. členu
16-bit. SPP má zpoždění 32Δ

Sčítačky

rozšířená sčítačka (Extended Adder)

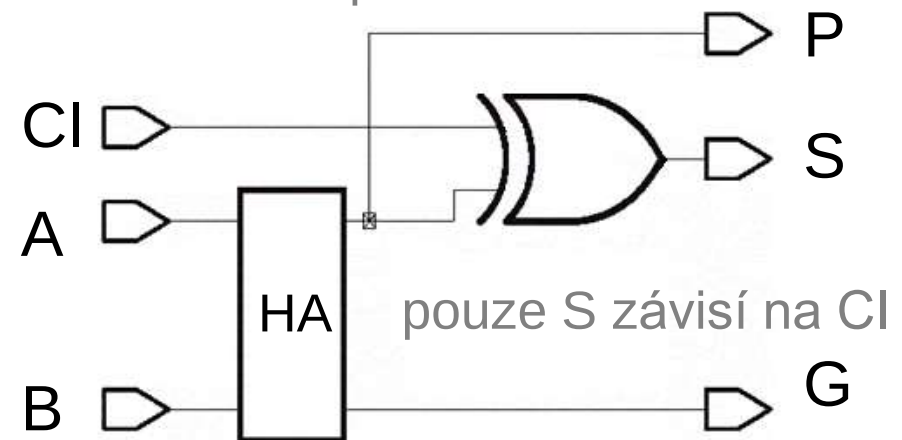
A	B	CI	S	CO	P	G
0	0	0	0	0	0	0
0	0	1	1	0	0	0
0	1	0	1	0	1	0
0	1	1	0	1	1	0
1	0	0	1	0	1	0
1	0	1	0	1	1	0
1	1	0	0	1	0	1
1	1	1	1	1	0	1



P – šířený (propagate) přenos; tj. přenos sčítačkou prochází

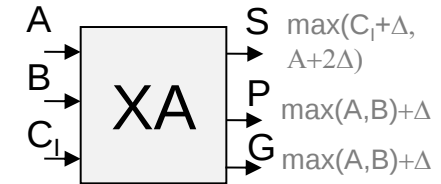
G – generovaný přenos

```
S  <= A xor B xor CI;  
P  <= A xor B;  
G  <= A and B;  
CO <= (P and CI) or G;
```

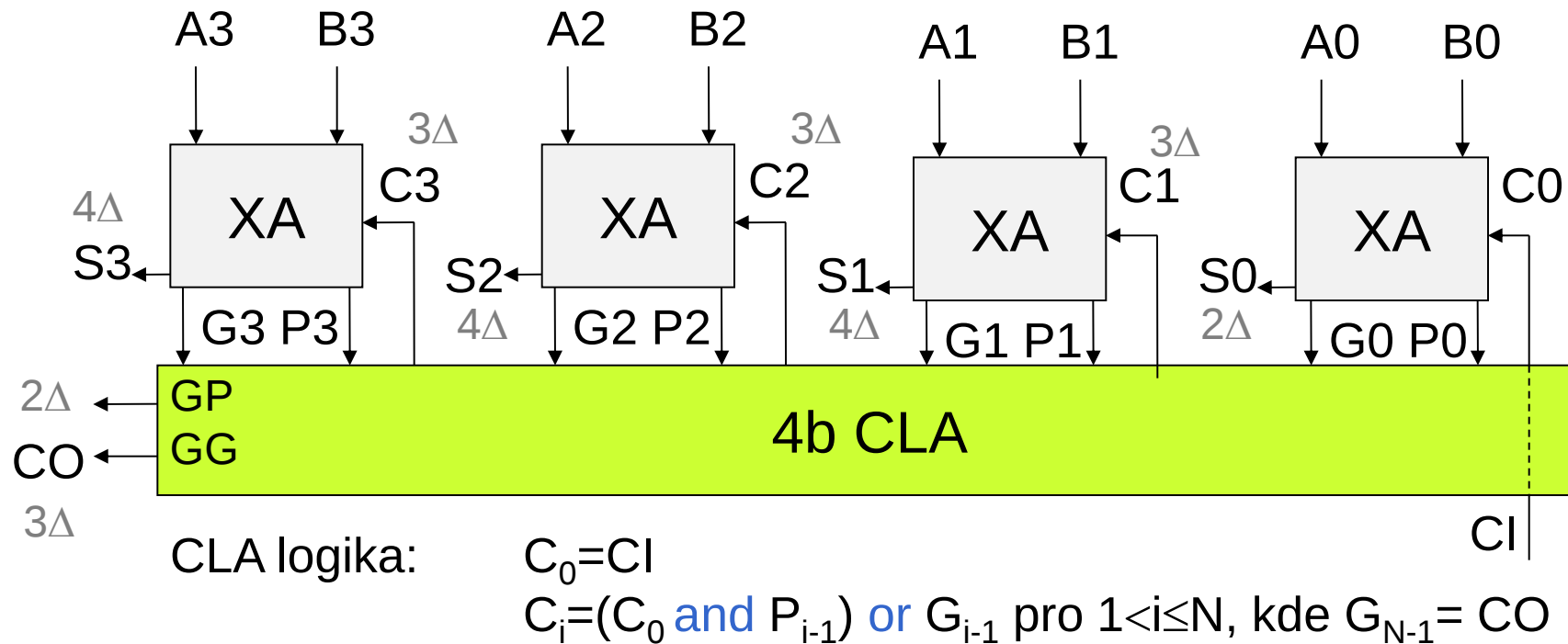


CLA sčítačka

- Lze zkonstruovat pomocí 1-bitových rozšířených sčítaček a CLA logiky (obvod se zpožděním 2Δ)
- Zpoždění: 4Δ , kde Δ je zpoždění log. členu



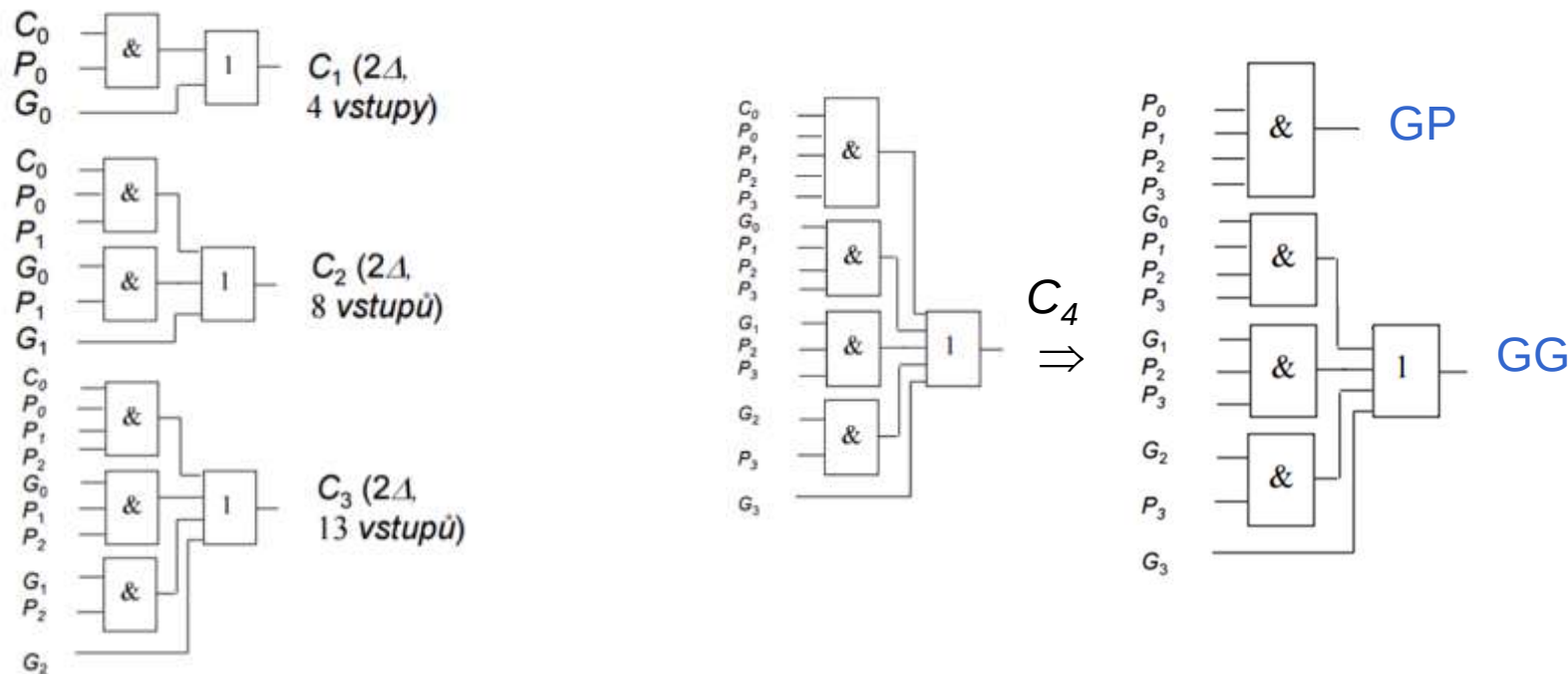
Příklad: 4-bitová sčítačka



CLA sčítačka

složitosť CLA logiky

- CLA logika jako obvod se zpožděním 2Δ

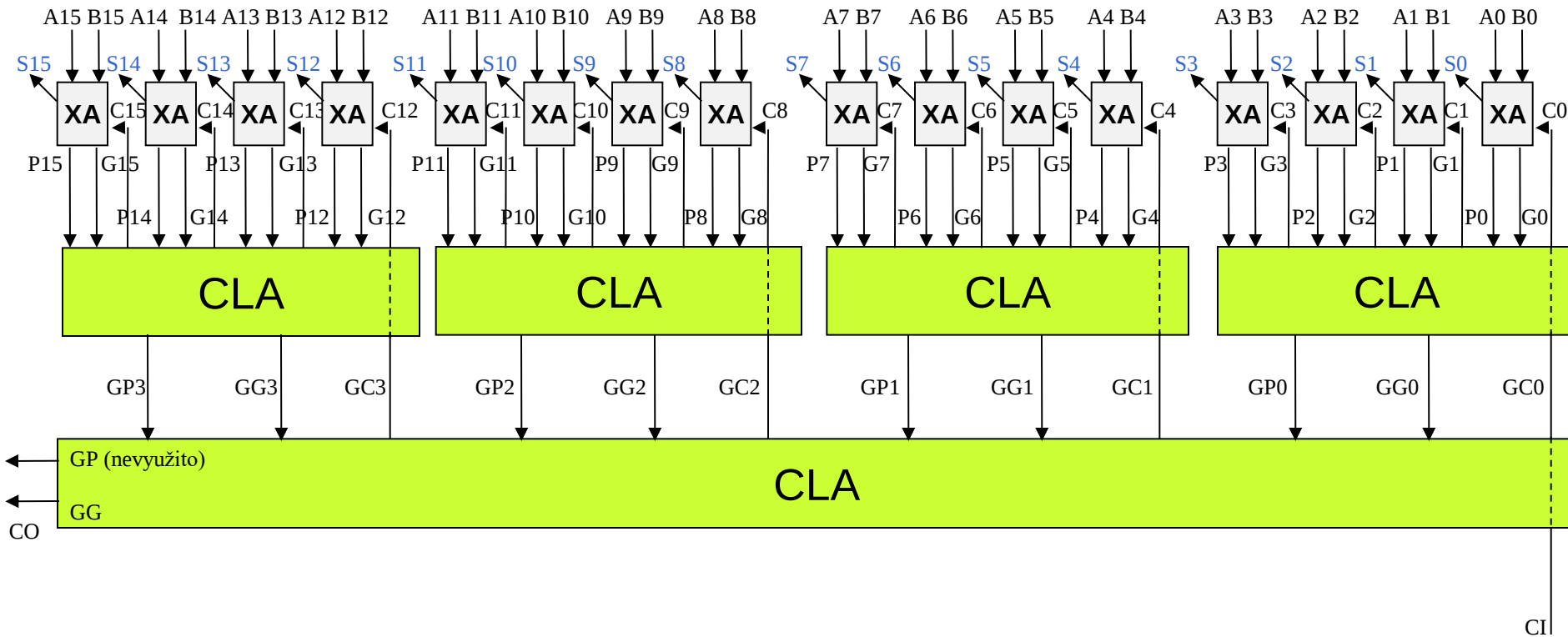


- Plochy CLA jednotky závisí na počtu bitů kvadraticky. Plocha je neúnosně velká již pro 16-bitovou CLA. Řešením je zavést víceúrovňovou CLA logiku (sestavit CLA do stromu).

CLA sčítačka

se stromovou architekturou

Příklad: 16-bitová sčítačka



Implementace stromové CLA sčítačky 1/4

```
entity CLA16 is
port (
    A, B : in  std_logic_vector(15 downto 0);
    CI    : in  std_logic;
    S     : out std_logic_vector(15 downto 0);
    CO    : out std_logic);
end CLA16;

architecture RTL of CLA16 is

    component XA
    port (
        A, B, CI : in std_logic;
        S, P, G  : out std_logic);
    end component;

    component CLAU
    port (
        P, G  : in  std_logic_vector(3 downto 0);
        CI    : in  std_logic;
        CO    : out std_logic_vector(3 downto 0);
        GP, GG : out std_logic);
    end component;
```

Implementace stromové CLA sčítačky 2/4

```
constant N : integer := 4; -- number of 4 bits
signal P, G, C : std_logic_vector(N*4-1 downto 0);
signal GP,GG,GC : std_logic_vector(N-1 downto 0);

begin

  fagen : for i in 0 to N*4-1 generate
    xau : XA port map (A => A(i), B => B(i), CI => C(i),
      S => S(i), P => P(i), G => G(i)
    );
  end generate;

  claugen : for i in 0 to N-1 generate
    clau : CLAU port map (
      P => P(i*4+3 downto i*4),
      G => G(i*4+3 downto i*4), CI => GC(i),
      CO => C(i*4+3 downto i*4),
      GP => GP(i), GG => GG(i));
  end generate;

  clau1 : CLAU port map (P => GP, G => GG, CI => CI, CO => GC,
    GP => open, GG => CO);

end RTL;
```

Implementace stromové CLA sčítačky 3/4

```
library IEEE;
use IEEE.std_logic_1164.all;
entity CLAU is
    port (
        P, G : in  std_logic_vector(3 downto 0);
        CI    : in  std_logic;
        CO    : out std_logic_vector(3 downto 0);
        GP, GG : out std_logic);
end CLAU;

architecture RTL of CLAU is
begin
    CO(0) <= CI;
    CO(1) <= (CI and P(0)) or G(0);
    CO(2) <= (CI and P(0) and P(1)) or
              (G(0) and P(1)) or
              G(1);
    CO(3) <= (CI and P(0) and P(1) and P(2)) or
              (G(0) and P(1) and P(2)) or
              (G(1) and P(2)) or
              G(2);
    GG    <= (G(0) and P(1) and P(2) and P(3)) or
              (G(1) and P(2) and P(3)) or
              (G(2) and P(3)) or
              G(3);
    GP    <= P(3) and P(2) and P(1) and P(0);
end RTL;
```

Implementace stromové CLA sčítačky 4/4

```
library IEEE;
use IEEE.std_logic_1164.all;

entity XA is
  port (
    A, B, CI : in  std_logic;
    S, P, G   : out std_logic);
end XA;

architecture RTL of XA is
  signal Gsig, Psig : std_logic;
begin
  Gsig <= A and B;
  Psig <= A xor B;
  S    <= Psig xor CI;
  G    <= Gsig;
  P    <= Psig;
end RTL;
```

Python implementace

- https://github.com/ehw-fit/ariths-gen/tree/main/ariths_gen/multi_bit_circuits/adders

ehw-fit/ariths-gen

Generator of arithmetic circuits (multipliers, adders) and approximate circuits

ehw@FIT



3

Contributors

1

Issue

36

Stars

7

Forks

