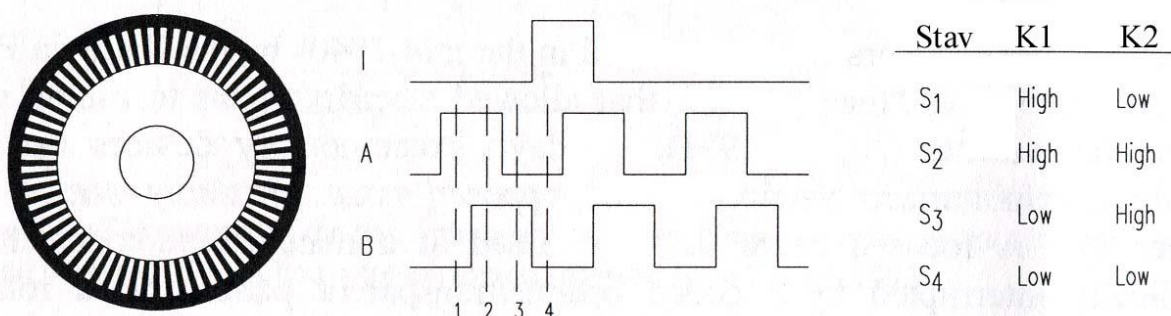


Úvod

Pro kvalitní řízení robota potřebujeme vědět, jakou vzdálenost robot ujel a jak rychle se pohybuje. Nejpoužívanější metodou pro určení polohy robota je odometrie, která používá informace o otočení kol pro výpočet robotovy pozice (viz. průvodce Odometrie <http://robotika.cz/guide/odometry/cs>). Potřebujeme tedy snímač, který nám tuto informaci zajistí. Nejčastěji se používají optické inkrementální snímače, buď jako průchozí nebo reflexní optická závora. Bližší popis v průvodci kapitola Enkodéry (<http://robotika.cz/guide/encoders/cs>).

Popis funkce

Výstupem kvadrurního enkodéru jsou dva fázově posunuté signály A, B viz. obrázek. Díky tomu můžeme kromě počtu „tiků“ tj. pootočení určit i směr pohybu.



Zpracování těchto signálů je možno realizovat hardwarově pomocí speciálních obvodů nebo softwarově.

Hardwarové zpracování

se používá hlavně pro velmi rychlé signály (>10 kHz). Výstupem specializovaných obvodů je jeden výstup generující impuls při „každé“ změně vstupních signálů z enkodéru a druhý výstup určuje směr pohybu (tím určíme zda impulsy přičítat či odčítat). Druhý typ poskytuje dva výstupy, kde jeden poskytuje impulsy při kladném směru pohybu a druhý při záporném. Takto předzpracovaný signál se obvykle dále přivádí na vstup rychlého čítače, který realizuje počítání impulsů (obvykle 8 bitů). Tento čítač poskytuje informaci o změně polohy nadřazenému systému, který musí dostatečně často vyčítat tuto informaci, aby nedošlo k přetečení hardwarového čítače.

Výhodou tohoto řešení je vysoká rychlost a minimální zatížení nadřazeného systému. Nevýhodou je vyšší obvodová náročnost řešení a tudíž i cena.

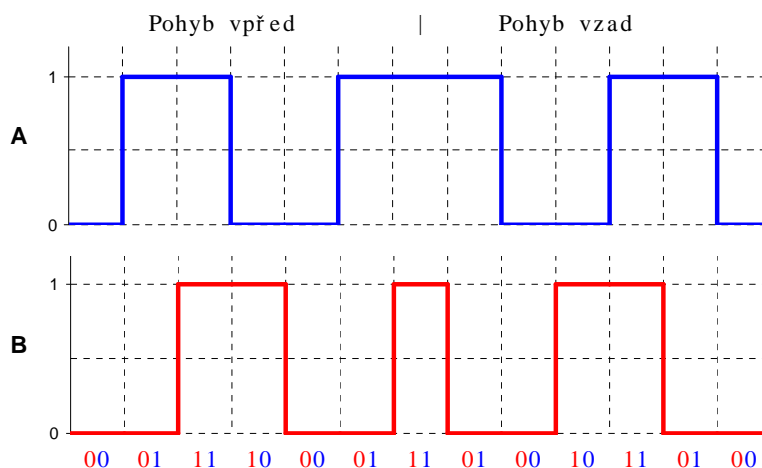
Příkladem obvodů pro dekódování signálu z kvadrurních enkodérů jsou obvody LS708x, které kromě zpracování signálu zajišťují i filtraci, která zamezuje zpracování vstupních pulsů o šířce menší, než je nastavená hodnota. Kvadrurní dekódér LS7084 je určený k dekódování kvadrurních signálů A a B na pulsy a směr, LS7083 poskytuje na jednom výstupu impulsy, které se přičítají, a na druhém impulsy, které se odečítají. Komplexnější řešení poskytují např. obvody HCTL-2022/2032, které kromě dekódování signálu obsahují i čítač. Jinou možností je realizace dekódování a následného čítání v programovatelných obvodech CPDL, ...

Softwarové zpracování

Pro pomalejší signály lze provádět celé vyhodnocení softwarově v jednočipovém počítači. Toto řešení je z hlediska obvodu jednodušší, levnější, ale přináší zvýšené výpočetní zatížení mikroprocesoru. Vzhledem výkonu současných mikrokontrolerů a potřebnému výkonu pro řízení malých robotů to však není problém.

Způsoby dekodování

Při pohybu generuje výstup enkodéru během jedné periody 4 různé stavy, viz. obrázek.



Pokud provádíme zpracování pouze při jedné změně signálu A (např. při vzestupné hraně) a signál B použijeme pouze pro určení směru pohybu, pak je rozlišení snímače přímo rovno počtu štěrbin, či odrazových plošek.

Hlavně u amatérsky vyráběných enkodérů ovšem bývá základní rozlišení příliš nízké, proto je možné využít dělení celé periody na části. Při využití obou hran kanálu A získáme dvojnásobné rozlišení a při využití obou hran kanálu A i B dokonce čtyřnásobné rozlišení.

Způsoby zpracování

Asynchronní

Při asynchronním zpracování je jeden nebo oba výstupní signály enkodéru připojeny na vstup mikrokontroleru, který je schopen generovat přerušení. Přerušení je vyvoláno při vzestupné, sestupné nebo obou hranách signálů.

Pro dekodování s jednoduchým nebo dvojnásobným rozlišením stačí jeden přerušovací vstup, pro čtyřnásobné rozlišení jsou nutné dva přerušovací vstupy.

Výhodou asynchronního zpracování je poměrně nízké zatížení procesoru, které však ze zvětšující se rychlostí roste. Poměrně velkou nevýhodou je, že nelze jednoduše realizovat filtraci proti zákmitům, které mohou nastat, pokud se enkodér zastaví na rozhraní sousedních stavů. Tedy toto zpracování dobře funguje při pohybu, ale při zastavení může generovat velké množství falešných tiků bez jednoduché možnosti ošetření.

Synchronní

Při tomto způsobu zpracování se vyhodnocení provádí v daných časových okamžicích. To je nejčastěji realizováno periodickým vyvoláváním přerušení od časovače. Frekvence vzorkování musí být alespoň tak vysoká jako frekvence změn stavů enkodéru, tj. čtyřnásobek frekvence výstupního signálu enkodéru (malou fintou při dekodování lze tento požadavek zmírnit téměř na polovinu).

Nevýhodou synchronního zpracování je vyšší, ale stále zatížení procesoru. Výhodou je automatické filtrování impulsů, které mají kratší délku než je perioda vzorkování. Tím je potlačen problém zákmitů výstupů enkodéru při zastavení na hraně.

Příklady realizace softwarového zpracování

Ukázky dekodování jsou psány v jazyku C a používají následující definice:

```
#define IRC_PORT          ... port, na který jsou připojeny výstupy enkoderu
#define PIN_A             ... číslo pinu kanálu A enkoderu
#define PIN_B             ... číslo pinu kanálu B enkoderu
#define MASK_PIN_A  (1<<PIN_A)
#define MASK_PIN_B  (1<<PIN_B)
#define MASK_PIN_AB (MASK_PIN_A | MASK_PIN_B)

volatile int Position;          ... proměnná, ve které je poloha enkoderu

#define GetPosition(x)  {sei(); x = Position; cli();}
                        ... čtení pozice musí být při zakázání přerušování
```

Ukázky asynchronního zpracování jsou psány co nejjednodušším způsobem, lze je samozřejmě optimalizovat.

Asynchronní dekodování se základním rozlišením

Nastaveno přerušování na vstupu kanálu A při vzestupné hraně

```
interrupt EXT_PIN_A;
{
    if ((IRC_PORT & MASK_PIN_B) == 0) // Je-li při vzestupné hraně A,
        Position++;                  // B = 0, přičti 1 tik
    else
        Position--;                  // B = 1, odečti 1 tik
}
```

Asynchronní dekodování s dvojnásobným rozlišením

Nastaveno přerušování na vstupu kanálu A při obou hranách

```
interrupt EXT_PIN_A;
{
    unsigned char IRC;
    IRC = IRC_PORT;

    if ((IRC & MASK_PIN_A) == 0)          // sestupná hrana A kanálu
    {
        if ((IRC & MASK_PIN_B) == 0)
            Position--;
        else
            Position++;
    }
    else                                  // vzestupná hrana na A
    {
        if ((IRC & MASK_PIN_B) == 0)
            Position++;
        else
            Position--;
    }
}
```

Asynchronní dékodování se čtyřnásobným rozlišením

Nastaveno přerušení na vstupech kanálů A i B při obou hranách

```
interrupt EXT_PIN_A;
{
    unsigned char IRC;
    IRC = IRC_PORT;

    if ((IRC & MASK_PIN_A) == 0)           // sestupna hrana A kanalu
    {
        if ((IRC & MASK_PIN_B) == 0)
            Position--;
        else
            Position++;
    }
    else                                   // vzestupna hrana na A
    {
        if ((IRC & MASK_PIN_B) == 0)
            Position++;
        else
            Position--;
    }
}

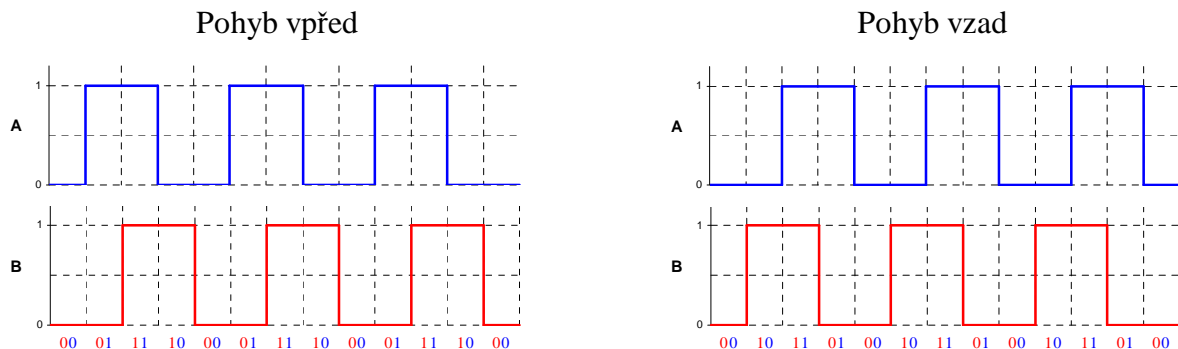
interrupt EXT_PIN_B;
{
    unsigned char IRC;
    IRC = IRC_PORT;

    if ((IRC & MASK_PIN_B) == 0)           // sestupna hrana B kanalu
    {
        if ((IRC & MASK_PIN_A) == 0)
            Position++;
        else
            Position--;
    }
    else                                   // vzestupna hrana na B
    {
        if ((IRC & MASK_PIN_A) == 0)
            Position--;
        else
            Position++;
    }
}
```

Synchronní dekodování se čtyřnásobným rozlišením

U synchronního zpracování je nutné kromě aktuálního stavu hodnot kanálů A a B enkodéru znát i předchozí stav signálů. Dekódování lze realizovat různými způsoby: vyhodnocením sekvenční logické funkce, stavovým automatem nebo dekodováním grayova kódu. Příklad ukáže nepříliš často používanou metodu, která vychází z dekodování grayova kódu. Tento postup lze velmi dobře optimalizovat a dosáhnout tak, velmi nízkého zatížení procesoru, resp. vysoké frekvence zpracování.

Princip dekodování



Pokud budeme na kombinace hodnot kanálů A a B pohlížet jako na binární čísla, tak při pohybu vpřed získáme posloupnost 0, 1, 3, 2, 0, ... a při pohybu zpět 0, 2, 3, 1, 0, ... Tato posloupnost je vzestupně, resp. sestupně periodicky uspořádána, až na přehozené hodnoty 2 a 3. První fází zpracování je tedy záměna hodnot $2 \rightarrow 3$ a $3 \rightarrow 2$. Tím získáme posloupnosti 0, 1, 2, 3, 0, ..., resp. 0, 3, 2, 1, 0, ... Nyní pokud tato čísla bereme jako 2-bitová, tak při pohybu vpřed je jejich rozdíl vždy 1 ($1-0=1$, $2-1=1$, $3-2=1$, $0-3=0$ s přetečením) a podobně při pohybu vzad -1. To vše za předpokladu, že jsou výstupy enkodéru připojeny na piny 0 a 1 vstupního portu mikroprocesoru. Princip lze rozšířit na libovolné piny, s tím že rozdíl sousedních stavů není ± 1 ale $\pm x$. Jedinou podmínkou je, že kanál A je připojen na nižší pin než kanál B.

Příklad zjednodušené implementace v jazyce C, nastaveno přerušení od časovače. Není ošetřen stav, kdy dojde ke ztrátě kroku, tj. dojde k posunu o dva stavy a nelze určit směr pohybu.

```
unsigned char LastIRC;

interrupt CTC;
{
    unsigned char IRC, temp;

    IRC = IRC_PORT & MASK_PIN_AB;    // ctení stavu enkoderu
    if ((IRC & MASK_PIN_B) != 0)      // dekodování grayova kodu, tj.
        IRC ^= MASK_PIN_A;           // záměna druhého a třetího stavu

    // rozdíl současného a předchozího stavu, maskování
    temp = (IRC - LastIRC) & MASK_PIN_AB;

    if (temp == MASK_PIN_A)           // test zda je rozdíl stavu kladný (+1)
        Position++;
    else if (temp == MASK_PIN_AB)     // nebo záporný (-1)
        Position--;

    LastIRC = IRC;                    // uschování současného stavu
}
```

Kompletní optimalizovaná varianta implementace pro mikroprocesory AVR a překladač AVR-GCC, obsluha přerušení psána v assembleru. Důvodem je neefektivní implementace obsluh přerušení v C jazyce, kde jsou ukládány „všechny“ i nepoužité registry. To představuje téměř zdvojnásobení doby zpracování přerušení. Optimalizovaná varianta obsluhy přerušení trvá maximálně 55 taktů, což při taktovací frekvenci 16MHz umožňuje teoreticky vzorkovací frekvenci více než 250 kHz. Tato hodnota je více než dostatečná pro běžné enkodéry. Je ošetřen i stav ztráty stavu, který může nastat, je-li frekvence signálu z enkodéru vyšší než frekvence vzorkování.

IntIRC.h

```
#ifndef _IntIRC_H_
#define _IntIRC_H_

#define IRC_PORT    PIND
#define PIN_A       2
#define PIN_B       5
#define MASK_PIN_A  (1<<PIN_A)
#define MASK_PIN_B  (1<<PIN_B)
#define MASK_PIN_AB (MASK_PIN_A | MASK_PIN_B)

#endif
```

IRC.h

```
#ifndef _IRC_H_
#define _IRC_H_

#include "IntIRC.h"

extern volatile int    EncoderPosition; // pozice v ticich enkoderu

extern void InitIRC(void);

#endif
```

IRC.c

```
#include "IRC.h"

volatile int  EncoderPosition; // pozice v ticich enkoderu
volatile char PreviousDir;     // pamet smeru otaceni, pro pripad ztraty hrany -
                               // IRC snimace
volatile unsigned char LastIRC; // predchozi obraz vstupu z enkoderu

void InitIRC(void)
{
    // CTC2, predelicka 8 - vstupni frekvence od citace 2 MHz
    // Citac s autoclear on compare match OCR
    TCCR2 = (1<<WGM21) | (0<<CS22) | (1<<CS21) | (0<<CS20);
    OCR2  = 39; // predvolba reload citace 40, vysledna frekvence 50 kHz
    TIMSK |= (1<<OCIE2); // interrupt on Output Compare Match 2

    LastIRC = IRC_PORT & MASK_PIN_AB; // cteni aktualniho stavu IRC
    if ((LastIRC & MASK_PIN_B) != 0) // dekodovani grayova kodu,
        LastIRC ^= MASK_PIN_A; // uschovani stavu

    EncoderPosition = 0; // nulovani pozice enkoderu
}
```

IntIRC.s

```

#include <io.h>
#include <ctoasm.inc>
#include <macros.inc>

#include "IntIRC.h"

.section    .text

; =====
;
;   Prerusovací rutina casovace zpracovani IRC snimace
;
;   Timer 2 ... clock base 50 kHz
;
;   Casova narocnost:
;       Dekodovani IRC           beze zmen   35 taktu   2.1875 uS
;                               +/-          53 taktu   3.31    uS
;                               2* +/-       55 taktu   3.4375 uS
;
;   Maximální vytizeni procesoru 17,5%
;
; =====

.global    SIG_OUTPUT_COMPARE2
.func      SIG_OUTPUT_COMPARE2

#define     IRC    ZL
#define     temp   YH

SIG_OUTPUT_COMPARE2:

IntIRC:

    push    r0
    in      r0, _SFR_IO_ADDR(SREG)
    push    ZH
    push    ZL
    push    temp

    in      IRC, _SFR_IO_ADDR(IRC_PORT)    ; cteni aktualniho stavu IRC

    ldi     temp, MASK_PIN_A                ; dekodovani grayova kodu
    sbrc    IRC, PIN_B                      ; je-li vyssi bit 1
    eor     IRC, temp                       ; pak nizsi bit negovat
    andi    IRC, MASK_PIN_AB                ; maskovat pouze bity A, B

    lds     temp, LastIRC                   ; vyzvednuti minuleho stavu
    sts     LastIRC, IRC                   ; a ulozeni noveho

    sub     IRC, temp                       ; rozdil aktualniho a minuleho stavu
    andi    IRC, MASK_PIN_AB                ; maskovat pouze bity A,B (mozne přetečení)

    breq    enc_zero                       ; rozdil je 0, nedoslo k pohybu
    cpi     IRC, MASK_PIN_A                ; rozdil stavu je "1"
    breq    enc_inc                        ;   pricist tik
    cpi     IRC, MASK_PIN_AB               ; rozdil stavu je "-1"
    breq    enc_dec                        ;   odecist tik

```

```
lds      ZL, PreviousDir      ; rozdíl stavu je "2", ztrata stavu
mov      ZH, ZL               ; zjistit prechozí smer pohybu
lsl      ZL                   ; nasobit 2-mi,
asr      ZH                   ; pricteme, nebo odecteme 2 tiky
rjmp     enc_add

enc_inc:
ldi      ZL, 1                ; budeme pricitat 1 tik
clr      ZH
rjmp     enc_store

enc_dec:
ldi      ZL, -1               ; budeme odecitat 1 tik
mov      ZH, ZL

enc_store:
sts      PreviousDir, ZL      ; uschova aktualniho smeru pohybu

enc_add:
lds      temp, EncoderPosition ; vypocet nove hodnoty pozice
add      temp, ZL              ; enkoderu
sts      EncoderPosition, temp
lds      temp, EncoderPosition+1
adc      temp, ZH
sts      EncoderPosition+1, temp

enc_zero:
pop      temp
pop      ZL
pop      ZH
out      _SFR_IO_ADDR(SREG), r0
pop      r0

reti

.endfunc
```

Informační zdroje:

<http://robotika.cz/guide/>

http://elm-chan.org/works/smc/report_e.html

- inspirace pro dekódování IRC jako grayova kódu a
velice zajímavě řešený kaskádní PID regulátor