

دانشگاه فنی و حرفه‌ای

آموزشکده شهید شمسی پور

پروژه برد آموزشی میکروکنترلرهای AVR

نگارش:

سید مصطفی احمدی سیاوشانی

استاد راهنما:

استاد شهرام رفیعی رفعت

پروژه کاردانی

در رشته برق الکترونیک

شهریور ۱۳۹۳

فهرست

فصل اول : مقدمه

- ۱-۱- مقدمه..... ۱
- ۲-۱- اهمیت استفاده از برد آموزشی..... 1
- ۳-۱- امکانات روی برد های آموزشی..... 2

فصل دوم : راه اندازی قسمت های مختلف برد

- ۱-۲- راه اندازی موتور پله ای (STEP-MOTOR)..... 4
- ۲-۲- راه اندازی LCD کاراکتری..... 6
- ۳-۲- راه اندازی قسمت 2c میکرو (آی سی ساعت DS1307)..... 8
- ۴-۲- فعال سازی قسمت مقایسه کننده..... 10
- ۵-۲- فعال سازی GLCD برد..... 11
- ۶-۲- راه اندازی ارتباط سریال برد آموزشی..... 13
- ۷-۲- راه اندازی پروتکل SPI برد آموزشی..... 14
- ۸-۲- عکس هایی از پروژه و مراحل ساخت آن..... ۱۸

فصل سوم : ضمیمه یک میکرو کنترلر ATMEGA32

- ۱-۳- اطلاعاتی در مورد میکرو کنترلر های AVR میکرو کنترلر..... 21
- ۲-۳- بخش های مختلف میکرو کنترلر..... 25
- ۳-۳- خانواده های میکرو کنترلر..... 25
- ۴-۳- یک میکرو کنترلر چگونه برنامه ریزی میشود؟..... 25
- ۵-۳- امکانات میکرو کنترلرها..... 26
- ۶-۳- شروع کار با میکرو کنترلر..... 26
- ۷-۳- مقایسه خانواده های مختلف میکرو و کنترلرها..... 27

- 28.....AVR کلیدی AVR.....۳-۸ - واژگان کلیدی AVR
- 29.....AVR محصولات AVR.....۳-۹ - خانواده های محصولات AVR
- 32.....AVR میکروهای AVR.....۳-۱۰ - ابعاد مختلف میکروهای AVR
- 33.....نکات کلیدی و سودمند حافظه ی فلش خود برنامه ریز.....۳-۱۱ - نکات کلیدی و سودمند حافظه ی فلش خود برنامه ریز

فصل چهارم : ضمیمه دوم LCD کار کتری

- 34.....معرفی LCD کار کتری.....۴-۱ - معرفی LCD کار کتری
- 40.....معرفی خطهای lcd.....۴-۲ - معرفی خطهای lcd

فصل پنجم : ضمیمه سوم تایمر ها و کانتر ها در میکرو کنترلر

- 45.....تایمر / کانتر صفر.....۵-۱ - تایمر / کانتر صفر
- ۷۰.....واحد Capture تایمینگ.....۵-۲ - واحد Capture تایمینگ

فصل ششم: ضمیمه چهارم ADC&DAC

- ۷۲.....ADC & DAC.....۶-۱ - ADC & DAC
- ۷۲.....راه اندازی یک ADC.....۶-۲ - راه اندازی یک ADC
- ۷۸.....کار کردن با DAC ۸ بیتی.....۶-۳ - کار کردن با DAC ۸ بیتی

فهرست شکل ها

- شکل ۱-۲ برد پروژه..... ۳
- شکل ۲-۲ استپ موتور و دی سی موتور..... ۵
- شکل ۳-۲ LCD کاراکتری..... ۷
- شکل ۴-۲ آی سی ساعت..... ۸
- شکل ۵-۲ فعال سازی قسمت مقایسه کننده..... ۱۰
- شکل ۶-۲ ارتباط سریال برد آموزشی..... ۱۳
- شکل ۷-۲ راه اندازی پروتکل SPI..... ۱۴
- شکل ۸-۲ عکس هایی از پروژه و مراحل ساخت آن..... ۱۸
- شکل ۹-۲ عکس هایی از پروژه و مراحل ساخت آن..... ۱۹
- شکل ۱۰-۲ عکس هایی از پروژه و مراحل ساخت آن..... ۱۹
- شکل ۱۱-۲ عکس هایی از پروژه و مراحل ساخت آن..... ۲۰
- شکل ۱-۳ اشکال مختلف میکروهای AVR..... ۳۲
- شکل ۱-۴ LCD کاراکتری..... ۳۴
- شکل ۲-۴ نحوه ی اتصال پایه های میکرو کنترلر به LCD..... ۳۶
- شکل ۳-۴ نحوه ی اتصال پایه های میکرو کنترلر به LCD..... ۳۹
- شکل ۴-۴ اتصال LCD به پورت چاپگر..... ۴۲
- شکل ۵-۴ اتصال LCD به پورت چاپگر..... ۴۳

- شکل ۴-۶ اتصال LCD به پورت چاپگر ۴۴
- شکل ۵-۱ مد Fast PWM ۵۲
- شکل ۵-۲ شمارش افزایشی و کاهش عمل مقایسه بین رجیسترها ۵۴
- شکل ۶-۱ (AD1674) ۷۲
- شکل ۶-۲ پالس R/C در روش low pulse ۷۴
- شکل ۶-۳ شماتیک مدار راه اندازی یک ADC ۷۴
- شکل ۶-۴ تراشه مبدل دیجیتال به آنالوگ ۱۲ بیتی ۷۵
- شکل ۶-۵ مدار داخلی تراشه مبدل دیجیتال به آنالوگ ۷۶
- شکل ۶-۶ مدار دو قطبی مبدل دیجیتال به آنالوگ ۷۷
- شکل ۶-۷ تراشه DAC0800 یک مبدل دیجیتال به آنالوگ ۷۸
- شکل ۶-۸ مبدل دیجیتال به آنالوگ ۷۸
- شکل ۶-۹ امتحان صحت کار DAC0800 ۸۰
- شکل ۶-۱۰ دیاگرام یک مالتی پلکر ۸ به ۱ ۸۱
- شکل ۶-۱۱ آزمایش مالتی پلکسر ADG508 ۸۲

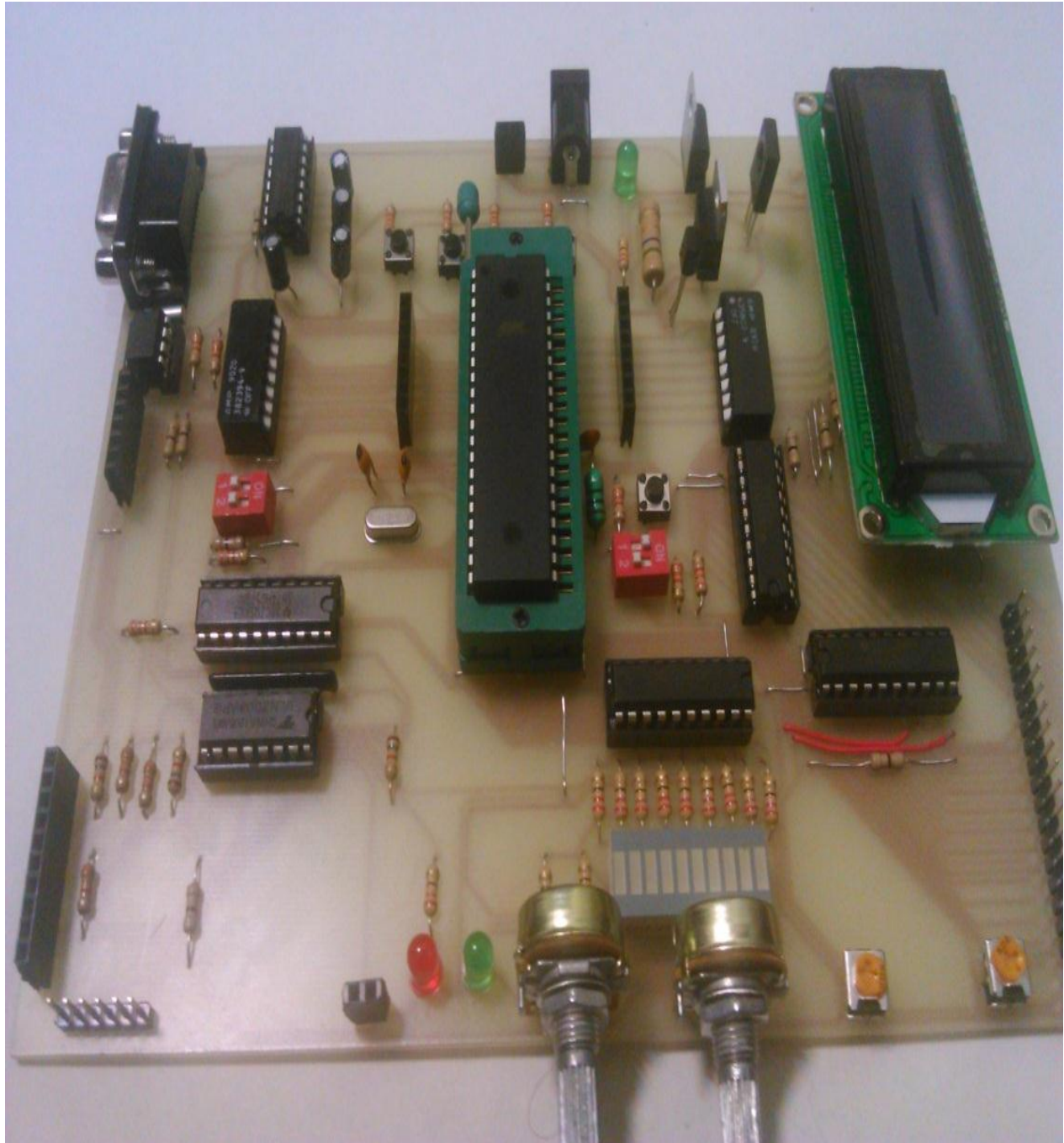
فهرست جدول ها

جدول ۳-۱ پیکربندی پین OC0.....	46
جدول ۳-۲ مد عملکرد تایمر.....	۴۶
جدول ۳-۳ مد Normal.....	۴۶
جدول ۳-۴ وضعیت منبع کلاک با توجه به بیت های SelectClock.....	۴۷
جدول ۳-۵ خواندن و نوشتن از طریق رجیستر TCNT.....	۴۷
جدول ۳-۶ زمان سرریز تایمر.....	۴۸
جدول ۳-۷ سرریز شدن تایمر به عنوان وقفه.....	۴۸
جدول ۳-۸ تایمر / کانترا عملکرد مقایسه.....	۴۸
جدول ۳-۹ فراخوانی سابروتین وقفه.....	۴۹
جدول ۳-۱۰ تغییر وضعیت پین OC0 بوسیله بیت های COM00 و COM01.....	۴۹

- جدول ۳-۱۱ حالت ISR ۵۰
- جدول ۳-۱۲ مقدار بیت های WGM00 و WGM01 ۵۱
- جدول ۳-۱۳ عملکرد بیت های COM00 و COM01 متفاوت از دو وضعیت قبلی ۵۳
- جدول ۳-۱۴ تغییر بین OC0 ۵۵
- جدول ۳-۱۵ تنظیمات Prescale برای تایمر ۵۷
- جدول ۳-۱۶ پیکربندی RTC بار رجیستر ۵۷
- جدول ۳-۱۷ رجیستر ICR1 ۶۰
- جدول ۳-۱۸ مد کاری تایمر بوسیله ی بیت ۶۱
- جدول ۳-۱۹ تعیین منبع کلاک ۶۲
- جدول ۳-۲۰ بیت ICES1 ۶۳
- جدول ۳-۲۱ اجرا شدن ISR به صورت خود کار ۶۳
- جدول ۳-۲۲ مد عادی هر دو مقایسه گر A و B ۶۴
- جدول ۳-۲۳ PWM سریع دارای پنج مد سریع ۶۶
- جدول ۳-۲۴ تغییر وضعیت بین هادر حالت تطبیق مقایسه و سرریز ۶۷
- جدول ۳-۲۵ PWM تصحیح فاز ۶۸
- جدول ۳-۲۶ تغییر وضعیت بین ها در حالت تطبیق مقایسه و سرریز ۶۹
- جدول ۳-۲۷ با اجرا شدن ISR به طور خود کار ۷۰

- جدول ۳-۲۸ نوع سیگنال ورودی از پین ICP1 به وسیله بیت ICES1 از رجیستر TCCR1B..... ۷۱
- جدول ۴-۱ نتایج اندازه گیری کار کردن با ADAC ۸بیتی..... ۷۹
- جدول ۴-۲ نتایج اندازه گیری کار کردن با ADAC ۸بیتی در دیتاشیت..... ۸۰
- جدول ۴-۳ کار کردن با ADAC ۸بیتی (خروجی آنالوگ ورودی دیجیتال)..... ۸۰
- جدول ۴-۴ جدول درستی یک مالتی پلکسر..... ۸۲

پروژه برد آموزشی میکروکنترلرهای AVR



فصل اول: مقدمه

1-1- مقدمه:

امروزه در اکثر پروژه های الکترونیکی میکروکنترلر ها نقش اصلی پروژه را ایفا می کنند که در این میان خانواده های AVR به دلیل امکانات بالا تنوع میکروکنترلر ها قیمت مناسب و... از محبوبیت بالایی برخوردار است پس چه بهتر که در دوره ی دانشجویی بتوان به خوبی با تمام امکانات این میکروکنترلر آشنا شد و در بازار حرفه ای کار از آن بهره گرفت همچنین درس پروژه ساخت باعث می شود دانشجو تمام آنچه که در دوره ی کاردانی به صورت تئوری فرا گرفته است را به عمل تبدیل کند پس بهتر است پروژه ی انتخابی برای درس پروژه ساخت در بازار حرفه ای کار نیز کاربرد داشته باشد که با این وجود برد آموزشی AVR باعث شناخت هرچه بیشتر امکانات این خانواده از میکروکنترلر شده و باعث می شود در بازار کار بتوان از آن بهره گرفت و راحت تر پروژه های الکترونیکی را پیاده سازی نمود.

1-2- اهمیت استفاده از برد آموزشی :

یکی از سریعترین راه های یادگیری میکروکنترلرها استفاده از بردهای آموزشی بوده که شما می توانید بدون اتلاف وقت جهت راه اندازی بخش سخت افزار بر روی برنامه نویسی تمرکز کرده و سریعاً با قسمت های مختلف

میکروکنترلر آشنا شده و برنامه های خود را طراحی نمایید. همچنین می توانید بعد از تکمیل برنامه با الگو برداری از سخت افزار این برد آموزشی سخت افزارهای خود را پیاده سازی نمایید.

1-3- امکانات روی برد های آموزشی:

۱- دارای میکروکنترلر قدرتمند ATMEGA32

۲- نمایشگر ۱۶*۲ کاراکتری

۳- نمایشگر ۶۴*۱۲۸ گرافیکی

۴- راه انداز استپ موتور

۵- پورت سریال rs232

۶- سنسور دما

۷- مقایسه کننده آنالوگ با خروجی های مجزا

۸- دارای ۸ عدد LED

۹- ۴ عدد شستی

۱۰- راه انداز موتور DC با PWM

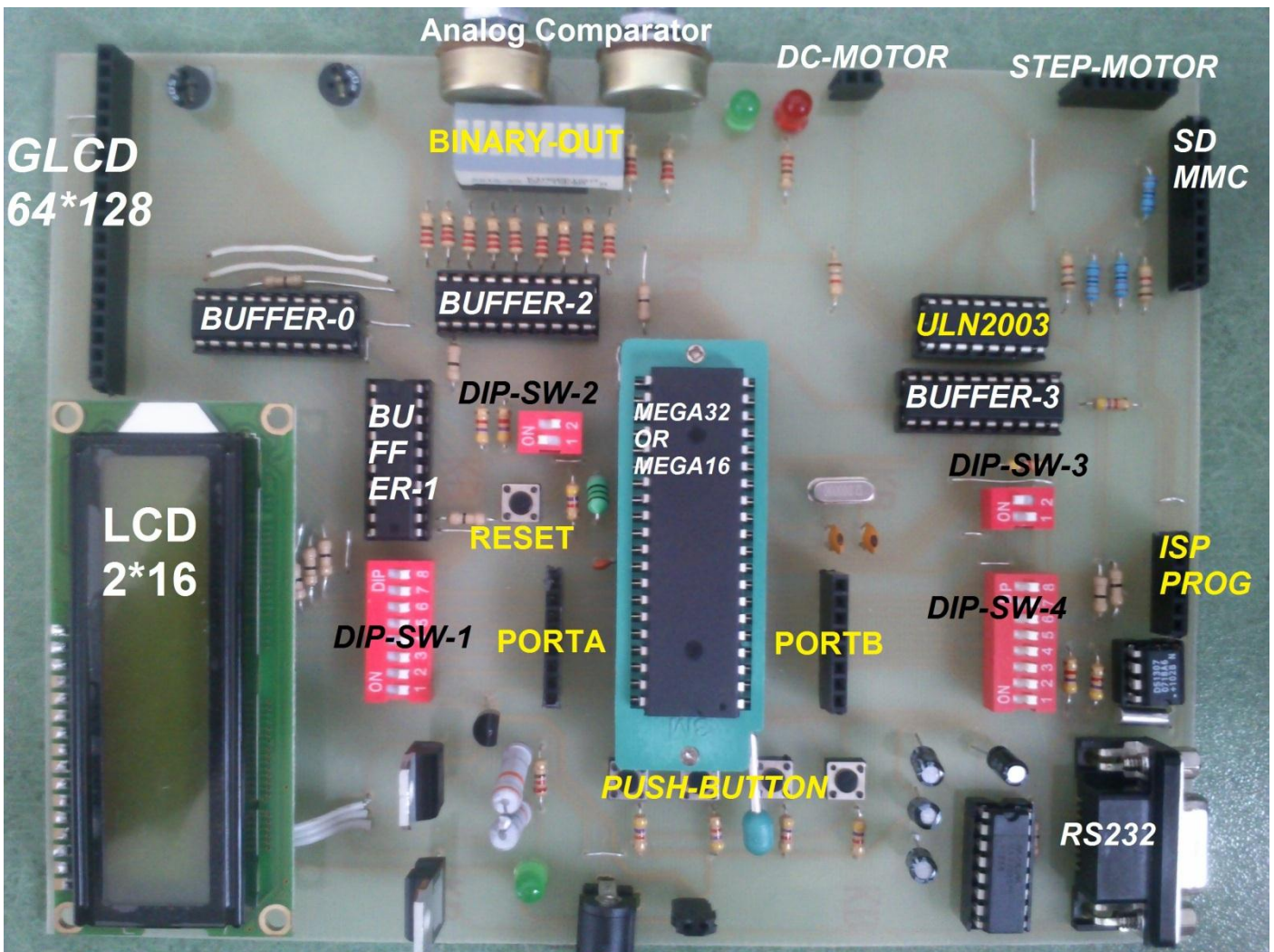
11- دارای حافظه SD

۱۲- دارای آی سی ساعات DS1307

۱۳- دارای خروجی های مجزا برای هر پورت

۱۴- قابلیت پروگرام شدن روی سیستم (ISP)

۱۵- و غیره



فصل دوم: راه اندازی قسمت های مختلف برد

۱-۲- راه اندازی موتور پله ای (STEP-MOTOR)

اجزای پر مصرف برد در حالتی که استفاده نمی شوند بهتر است روی برد نباشند. موتور پله ای هم یکی از این قطعات است پس برای راه اندازی اول موتور را بشکل صحیح روی برد نصب کنید بعد با توجه به شماتیک برنامه ای را مینویسیم

برای استفاده از موتورها باید بافر متناظر با آن یعنی بافر ۳ باید فعال باشد و بافر ۲ خاموش. 3-DIP-SW برای اینکار است.

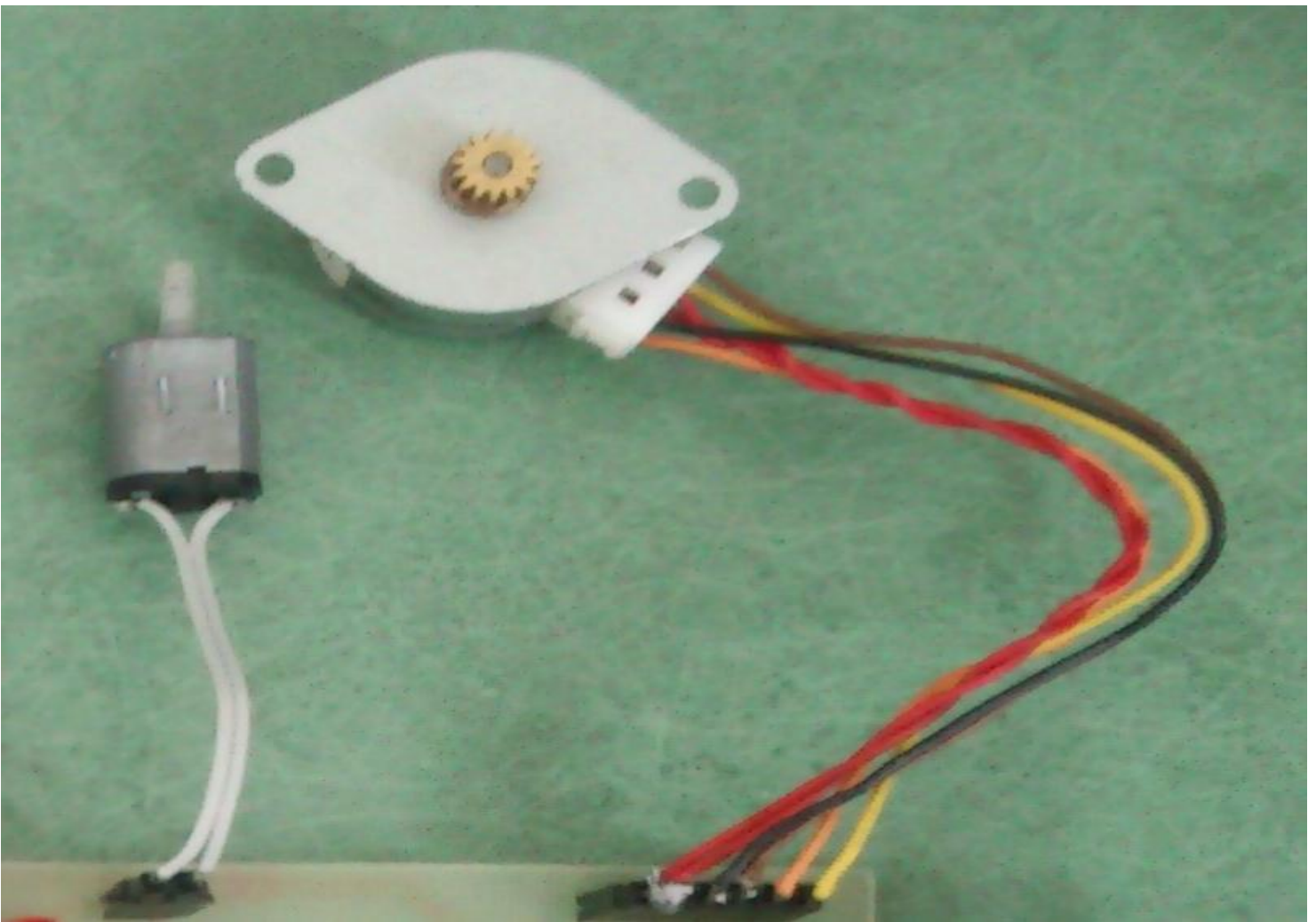
```
#include <mega32a.h>
```

```
#include <delay.h>
```

```
void main()
```

```
{
```

```
unsigned char shift;
DDRD=0X17;
while(1)
{
for(shift=1;shift<8;shift<<=1)
{
PORTD=shift;
delay_ms(10);
}
PORTD.4=1;    delay_ms(10);
PORTD.4=0;    delay_ms(10);
}
```



}

شکل 2-2 استپ موتور و دی سی موتور

2-2- راه اندازی LCD کاراکتری :

برای راه اندازی LCD در نرم افزار کد ویژن بصورت زیر پایه های LCD را تعریف می کنیم :

بعد با توجه به نیاز از توابع کتابخانه LCD استفاده می کنیم.

هدر زیر را برای استفاده از توابع این کتابخانه باید فراخوانی کنیم .

```
#include <mega32.h>
```

```
#include <alcd.h>
```

```
#include <delay.h>
```

```
#include <stdio.h>
```

برای استفاده از LCD باید بافر ۱ فعال و بافر ۰ خاموش شود. DIP-SW-2.

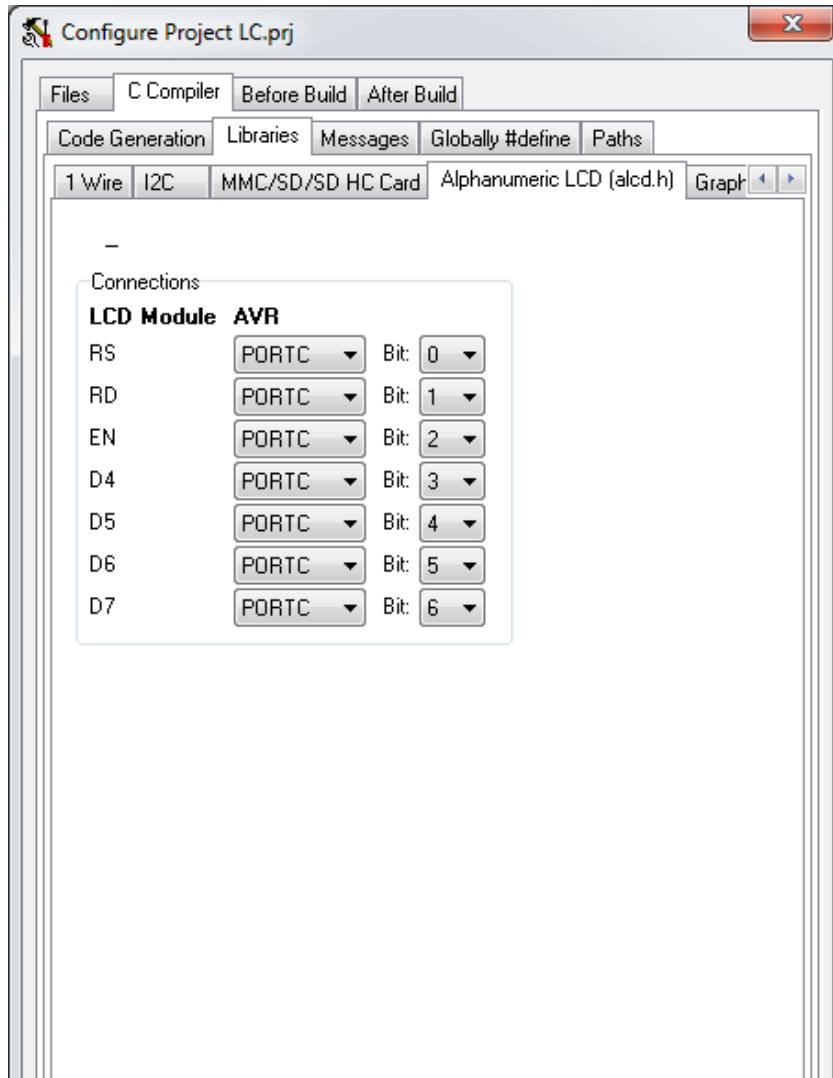
برای اینکار است .

```
void main(void){
```

```
lcd_init(16);
```

```
lcd_clear();
```

```
lcd_putsf("* Board avr v1 * ");  
lcd_gotoxy(0,1);  
delay_ms(1);  
lcd_putsf(" *ATMEGA 32&16*");  
while(1);  
}
```



شکل ۲-۳ LCD کاراکتری

۳-۲- راه اندازی قسمت i2c میکرو (آی سی ساعت DS1307):

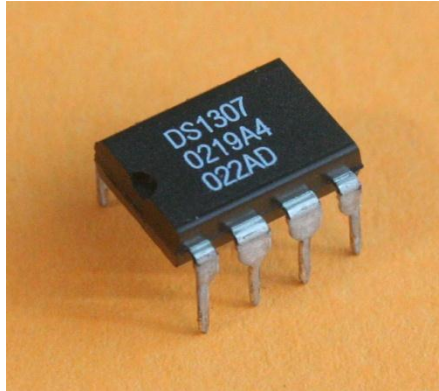
برای فعال سازی و انتخاب پایه های میکرو برای I2C مثل شکل زیر عمل می کنیم:

The image shows a configuration window for an I2C module. At the top, there are four tabs: "1 Wire", "I2C", "MMC/SD/SD HC Card", and "Alphanumeric LCD (alcd)". The "I2C" tab is selected. Below the tabs, there is a checkbox labeled "Enable Bit-Banged I2C Support" which is checked. Underneath, there is a "Data Connection" section with three dropdown menus: "I/O Port:" set to "PORTB", "SDA:" set to "1", and "SCL:" set to "0". At the bottom, there is a "Bit Rate:" field set to "100" kHz with a small icon for adjusting the value.

دوتا پایه ۰ و ۱ پورت B از DIP-SW-4 عبور می کند که باید فعال شوند.

بعد طبق روال های قبلی هدر های مورد نیاز را فراخوانی می کنیم

تنظیمات اولیه ساعت را انجام می دهیم و...



شکل 2-4 آی سی ساعت

```
#include <mega32a.h>
#include <i2c.h>
#include <ds1307.h>
#include <alcd.h>
#include <stdio.h>
#include <delay.h>

char display_buffer[17]; /* LCD display buffer for 1 line */
void main(void)
{
    unsigned char hour,min,sec,week_day,day,month,year;

    DDRA&=0XE1;
    PORTA|=0X1E;
    lcd_init(16);
    i2c_init();
    rtc_init(0,0,0);
```

```

rtc_set_time(12,0,0);
rtc_set_date(2,1,2,11);
while (1)
{
rtc_get_time(&hour,&min,&sec);
rtc_get_date(&week_day,&day,&month,&year);
sprintf(display_buffer,"Time: %2d:%02d:%02d\n",hour,min,sec);
lcd_puts(display_buffer);
sprintf(display_buffer,"Date: %2d/%02d/%d",day,month,2000+year);
lcd_puts(display_buffer);
delay_ms(50);
lcd_clear();
}

```

۴-۲- فعال سازی قسمت مقایسه کننده :



شکل ۲-۵ فعال سازی قسمت مقایسه کننده

```

#include <mega32a.h>
#include <delay.h>
#define low_level 5
#define high_level 6
void main()

```

```

{
ACSR=0X00;
DDRD|=((1<<low_level)|(1<<high_level));
while(1)
if(ACSR & 0x20)
{
PORTD.high_level=1;
PORTD.low_level=0;
}
else
{
PORTD.high_level=0;
PORTD.low_level=1;
}
}}

```

۵-۲- فعال سازی GLCD برد

برای فعال سازی ال سی دی گرافیکی از یک هدر فایلی استفاده می کنیم که برای استفاده باید در هدر آن پایه ها بصورت زیر تغییر کنند.

```

#defineRS          PORTA.1
#defineRW          PORTA.2
#defineEN          PORTA.3
#defineCS1        PORTA.4
#defineCS2        PORTA.5

```

```
#define RST          PORTA.6
```

```
#define DATA PORTC
```

برای استفاده از GLCD باید بافر 0 فعال و بافر 1 خاموش شود. DIP-SW-2 برای اینکار است.

همچنین سوئیچ سر راه آن یعنی DIP-SW-1 باید روشن باشد.

کد برنامه GLCD:

```
#include <mega32.h>
#include <delay.h>
#include <ks0108.h>
void init();
void main(void)
{
  unsigned char str[] = "E I T T C";
  init();
```

```
PORTA.6=1;
glcd_Init();
glcd_DrawF(pat1);
delay_ms(500);

glcd_DrawF(pat2);
delay_ms(500);
glcd_Clear();
glcd_Printf(1,40,str);
while (1)
{glcd_DrawF(pat2);
delay_ms(500);}
}
```

۲-۶- راه اندازی ارتباط سریال برد آموزشی



شکل ۲-۶ ارتباط سریال برد آموزشی

همانطور که می دانید برای تطبیق ولتاژ بین پورت سریال کامپیوتر و میکرو باید از تطبیق دهنده ولتاژ استفاده کرد که max232 یکی از این آی سی ها است.

برای راه اندازی ابتدا باید رجیسترهای USART را تنظیم کنیم . برای این کار طبق روال زیر دنبال می کنیم:

تنظیم رجیسترهای میکرو برای مد فرستنده:

```
UCSRB=0x08; //Enable TxD PIN
```

```
UCSRC=0x86; //Active USART
```

برای اینکه بتوانیم راحتتر اطلاعات را ارسال کنیم از کتابخانه STDIO استفاده می کنیم.

```
#include <stdio.h>
```

بعد از انجام این مراحل با تابع زیر می توانیم داده ارسال و دریافت کنیم :

```
A=getchar()
```

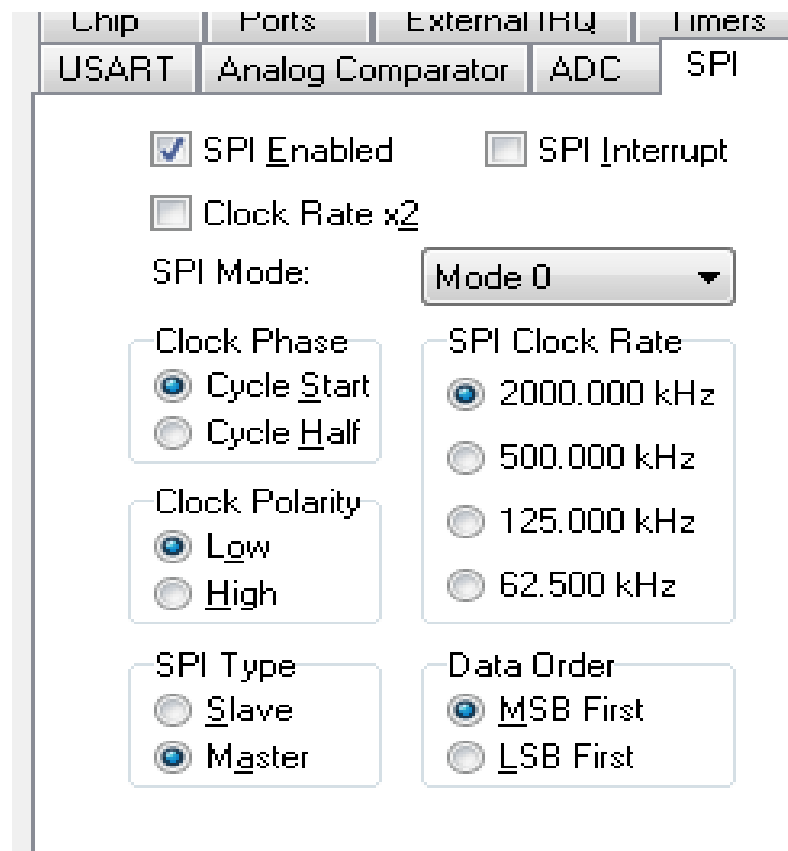
```
Putchar(A);
```

۷-۲- راه اندازی پروتکل SPI برد آموزشی:

از پروتکل spi برای ارتباط با وسایل جانبی میکرو مانند: حافظه های خارجی، MMC، سنسورها و...

استفاده می شود .

طبق روال های قبلی برای استفاده از هر قسمت برد باید رجیستر آن در میکرو تنظیم شود.



شکل ۷-۲ راه اندازی پروتکل SPI


```
// SPI initialization
// SPI Type: Master
// SPI Clock Rate: 2000.000 kHz
// SPI Clock Phase: Cycle Start
// SPI Clock Polarity: Low
// SPI Data Order: MSB First
```

```
SPCR=0x50;
```

```
SPSR=0x00;
```

همچنین باید پایه های متناظر با spi متناسب با عملکردشان وردی یا خروجی تنظیم شوند:

```
SPI_DDR=(1<<SPI_PORT_CS)|(1<<SPI_PORT_MOSI)|(1<<SPI_PORT_Sck)|(1<<SPI_PORT_SS);
```

برای خواندن و نوشتن اطلاعات در mmc می توانیم از کتابخانه های موجود در اینترنت استفاده کرد مثلا برنامه زیر برای خواندن و نوشتن از حافظه mmc نوشته شده است:

```
#include <mega32.h>
```

```
#include <delay.h>
```

```
#include <alcd.h>
```

```
#include <stdio.h>
```

```
#include <spi.h>
```

```
#include "sd_lib.h"
```

```
char read_buff[512];
```

```
unsigned char buff2[16],sd_resp;
```

```
int nom;
```

```
void main(void){
```

```
lcd_init(16);
```

```
lcd_clear();
```

```
lcd_putsf("lcd is working");
```

```
delay_ms(200);
```

```
spi_init(); //first call spi_init then set registers
```

```
SPCR=0x50; //spi registers
```

```
SPSR=0x01;
```

```
do{
```

```
sd_resp=sd_init();
```

```
sprintf(buff2,"%d",sd_resp);
```

```
}while(sd_resp !=0);
```

```
lcd_clear();
```

```
lcd_putsf("card init ok");
```

```
sd_resp=read_sd(8192,read_buff);
```

```
if(sd_resp==0){
```

```
lcd_clear();
```

```
lcd_putsf("read ok");
```

```
delay_ms(1000);
```

```
}
```

```
sd_resp=write_sd(10000,read_buff);
```

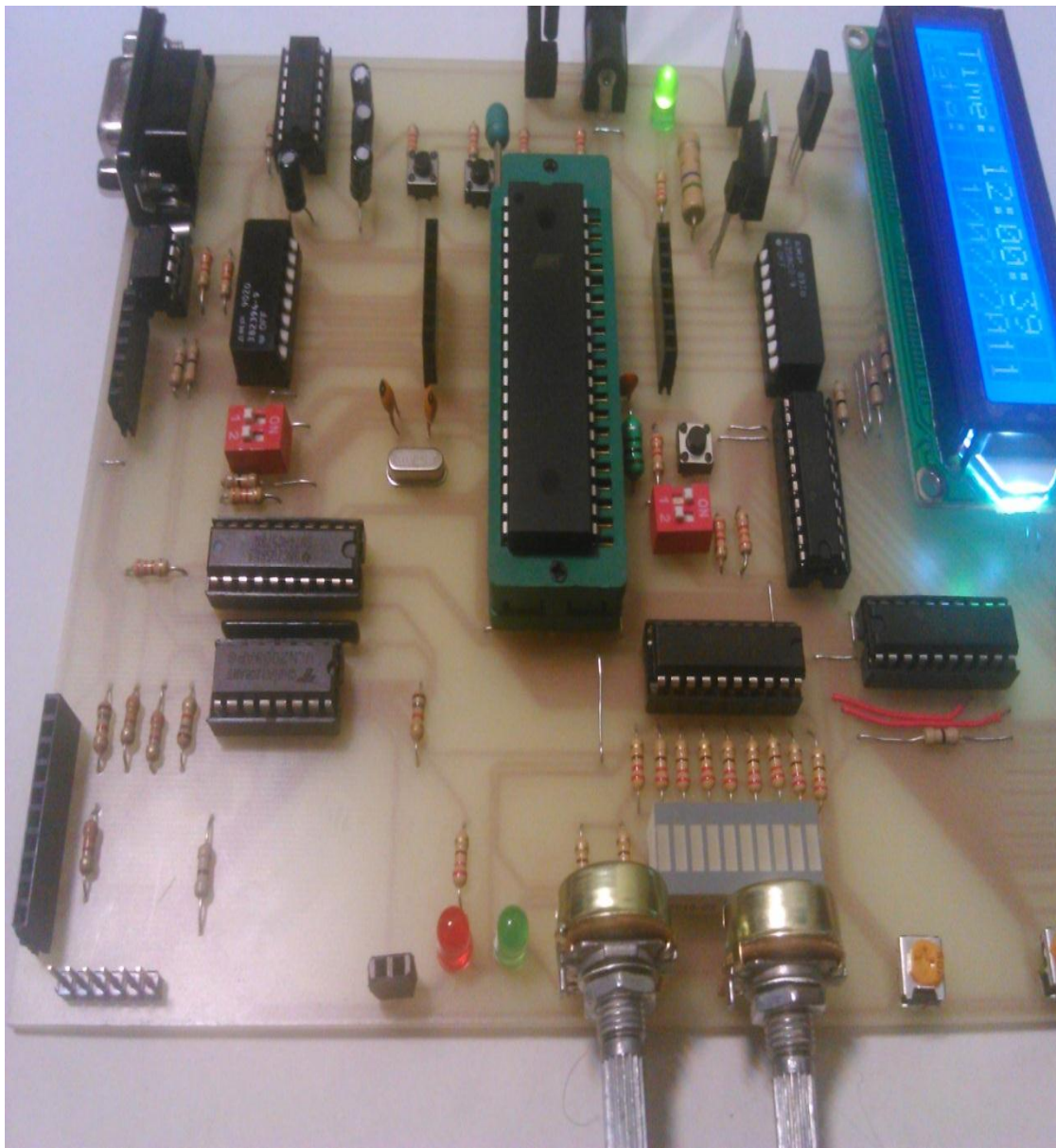
```
if(sd_resp==0){
```

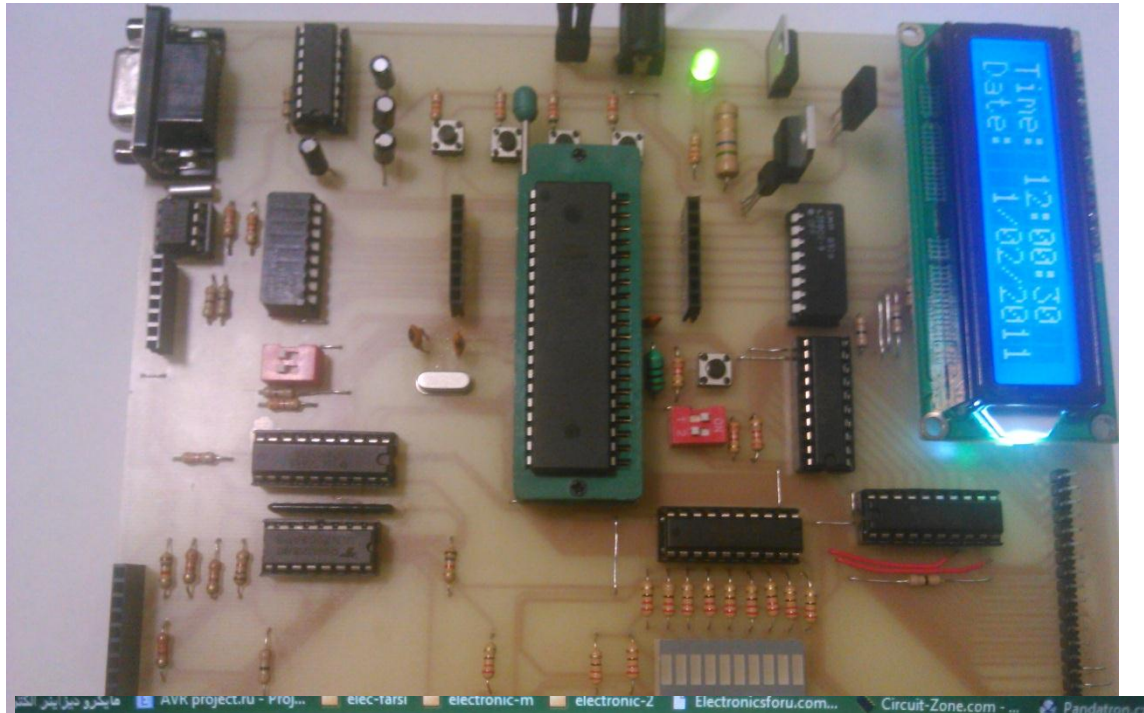
```
lcd_clear();
```

```
lcd_putsf("wrire ok");  
delay_ms(300);  
}
```

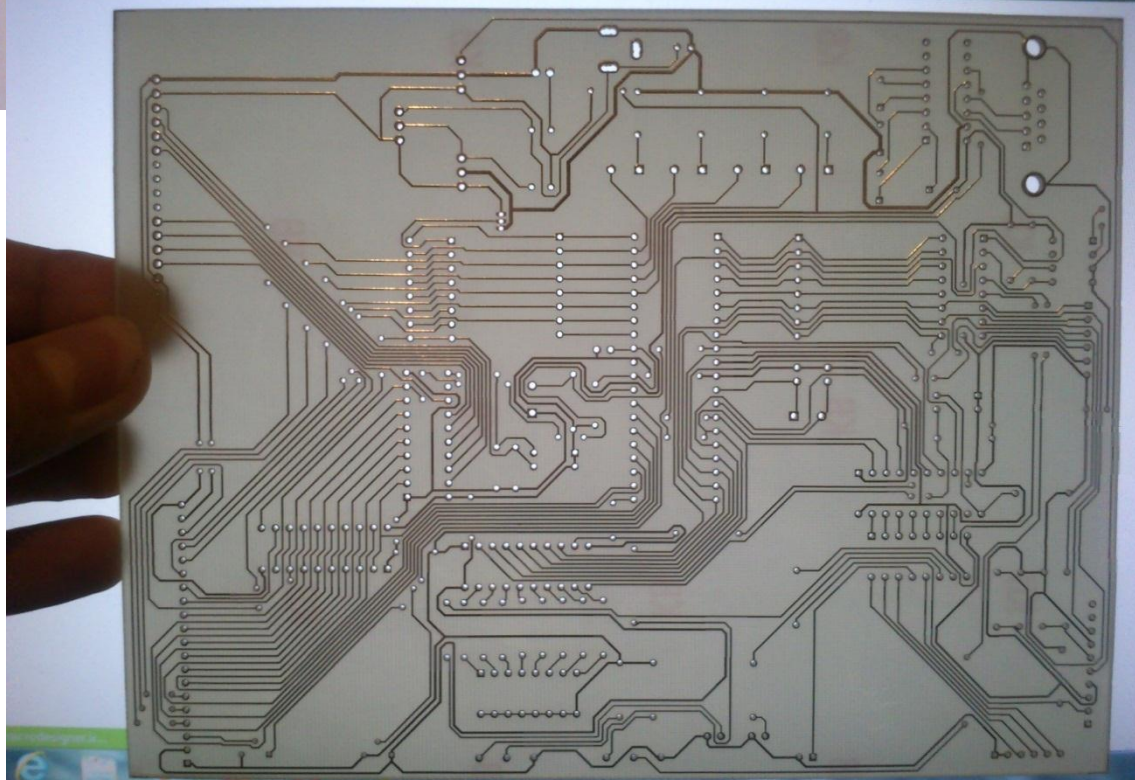
```
while(1){  
sd_resp=read_sd(10000,read_buff);  
for(nom=0;nom<512;nom++){  
sprintf(buff2,"%X %X",nom,read_buff[nom]);  
lcd_clear();  
lcd_puts(buff2);  
delay_ms(1000);  
}  
}  
}
```

۸-۲- عکس هایی از پروژه و مراحل ساخت آن :





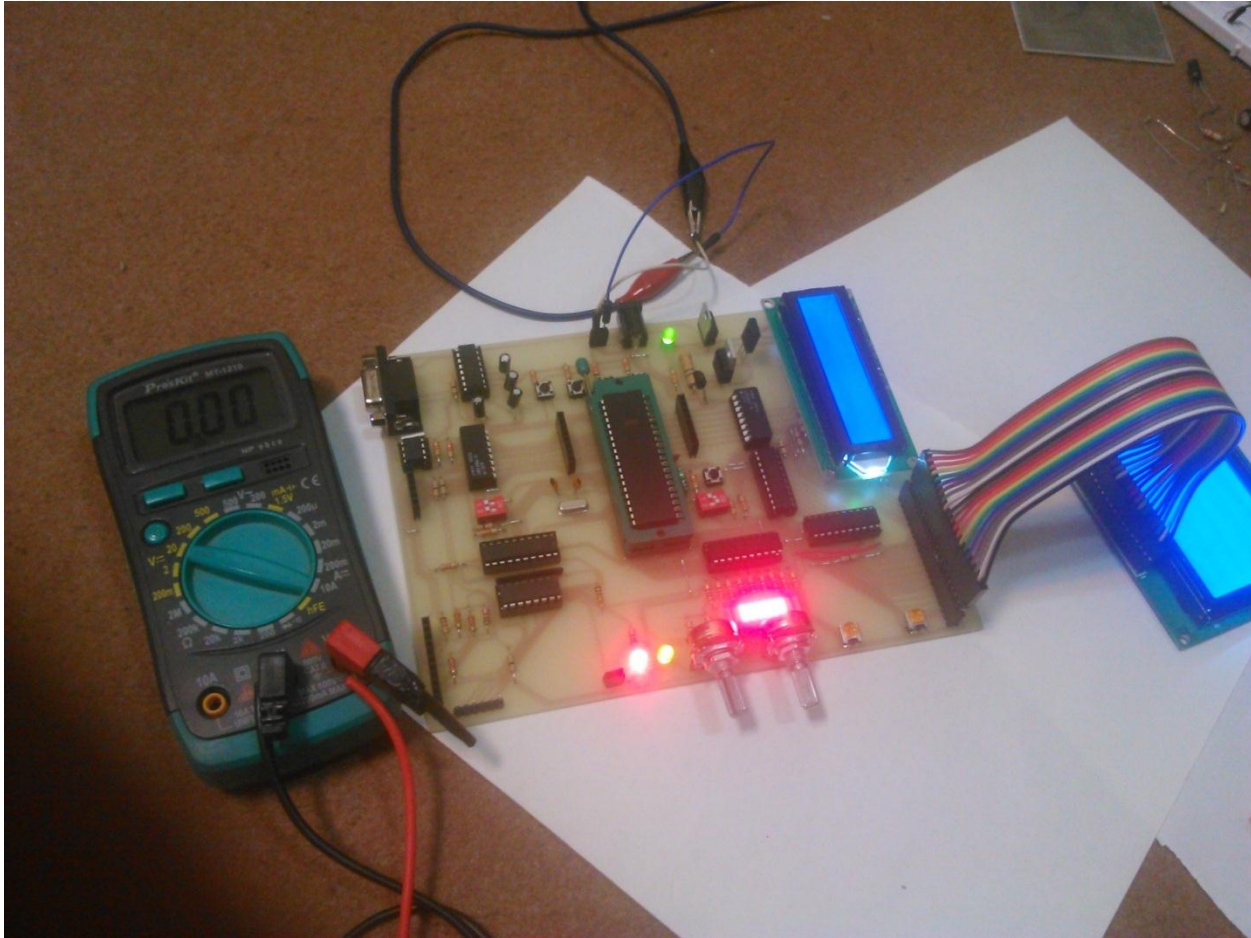
شکل ۲-
۸عکس
هایی از
پروژه و
مراحل
ساخت آن



شکل ۲-
۹عکس

هایی از پروژه و مراحل ساخت آن

شکل ۱۰-۲ عکس هایی از پروژه و مراحل ساخت آن



شکل ۱۱-۲ عکس هایی از پروژه و مراحل ساخت آن

فصل سوم : ضمیمه یک میکرو کنترلر ATMEGA32

۱-۳- اطلاعاتی در مورد میکروکنترلرهای AVR میکرو کنترلر چیست؟

مقدمه کلیه مدارات الکترونیکی نیاز به منبع تغذیه دارند. برای مدارات با کاربرد کم قدرت از باتری یا سلولهای خورشیدی استفاده میکروکنترلر چیست؟ قطعه ای که این روزها دارد جای خود را در خیلی از وسایل الکتریکی باز از تلفن گرفته تا موبایل از ماوس لیزری که الان دست تان روی آن است و دارین باهاش کامپیوتر رو کنترل میکنید تا هر وسیله ای که بتوان پیچیدگی رو در اون دید میتونید یک میکروکنترلر رو ببینید . شود. منبع تغذیه به عنوان منبع انرژی دهنده به مدار مورد استفاده قرار می گیرد.

کلمه میکروکنترلر: این کلمه از دو کلمه ۱- میکرو - ۲- کنترلر تشکیل شده* میکرو : میدونین که این یک واحد یونانی است و برابر با ۱۰^۶ به توان منفی ۶ متر است. یعنی یک میلیون متر واحد خیلی کوچیکه نه... ولی واحدهای خیلی کوچیکتر از این هم داریم که در الکترونیک مورد استفاده قرار میگیرند در قسمتهای بعدی توضیحاتی راجع به این واحدها و موارد استفاده آنها داده میشه.* کنترلر : که همه معنی و مفهومش و میدونین. یعنی کنترل کننده به تعبیری یعنی "مغز" البته بدون تفکر فقط دستوراتیکه به اون داده میشه به نحو احسان انجام میده.

حالا چرا این کلمات؟

به نظر من کلمه میکرو به دو منظور استفاده شده منظور اول و مهم سرعت عمل میکروکنترلر است که میتواند تا یک میلیونیم ثانیه باشد و دستوراتی که به اون میدیم با این سرعت انجام بده به همین خاطر واژه میکرو رو به اون اختصاص دادن البته معنی دوم آن شاید کوچیکی این قطعه باشد که تا یک میلیونیم متر کوچیک شده شاید باور کردنی نباشه ولی در یک تراشه ممکنه بیش از یک میلیون ترانزیستور به کار رفته باشه. این کلمه وقتی اهمیتش کامل میشه که با واژه کنترلر عجین بشه تا معنیش کامل بشود. حالا نحوه انجام دادن کار میکروکنترلر را به صورت کلی بررسی میکنیم: تا حالا همه شما با ماشین حساب کار کردین تا حالا به نحوه کار کردنش فکر کردین شما اطلاعاتتون را که همون عملیات ریاضی هست به وسیله صفحه کلید به اون میدید بعد ماشین حساب این اطلاعات رو بر مبنای دستوراتی که قبلا به اون داده شده پردازش میکند و جواب را روی lcd نمایش میده. در واقع یک میکروکنترلر برنامه ریزی شده به عنوان مغز ماشین حساب این اطلاعات یا داده رو از صفحه کلید میگیره روشن پردازش انجام میده و بعد بر روی lcd نمایش میده. کار میکروکنترلر دقیقا مشابه این است میکروکنترلر بر مبنای یک سری ورودی که به اون داده میشه مثلا این ورودی از یک سنسور دما باشه که درجه حرارت رو میگیره یا از هر چیز دیگه مثل صفحه کلید بر مبنای این ورودی ها و برنامه ای که قبلا ما به اون دادیم خروجیشو تنظیم میکنه که ممکنه خروجیش یک موتور باشه یا یک lcd یا هر چیز دیگه که با الکتریسته کار بکند. حالت دیگه هم میتونه باشه که فقط میکروکنترلر بر مبنای برنامه ای که به اون دادیم عمل کند و خروجیش رو فقط بر اساس برنامه بگیرد. ساختمان داخلی میکروکنترلر: کامپیوتری که الان بر روی اون دارین کار انجام میدین دارای یک پردازنده

مرکزی به نام cpu که از کنار هم قرار گرفتن چندین میلیون ترانزیستور تشکیل شده و بر روی اطلاعات پردازش انجام می‌دهد. میکروکنترلر هم عینا دارای یک پردازنده مرکزی به نام cpu است که دقیقا کار cpu کامپیوتر رو انجام می‌دهد با این تفاوت که قدرت و سرعت پردازشش از cpu کمتره که به اون میکروپروسور میگن در بخش بعدی فرق میکروپروسور و میکروکنترلر را بررسی میکنیم. میکروکنترلر علاوه بر cpu دارای حافظه است که ما برنامه ای که بهش میدیم در اون قرار بگیره در کنار حافظه در میکروکنترلرهای امروزی تایمرها برای تنظیم زمان کانترها برای شمردن کانال های آنالوگ به دیجیتال پورت های برای گرفتن و دادن اطلاعات و امکاناتی دیگر که بعدا مفصل راجع به هر کدام توضیح داده میشه تشکیل شده و همه اینها در یک چیپ قرار گرفته که تکنولوژی جدید اونو تو یک تراشه به اندازه یک سکه قرار داده. تفاوت میکروپروسور و میکروکنترلر: میکروپروسور همانطور که گفته شد یک پردازنده است و برای کار باید به آن چیپ های حافظه و چیز های دیگری را به اون اضافه کرد این امکان به درد این میخورد که بر حسب کارمان حافظه مناسب و دیگر قطعات را مانند تایمرها و غیره به صورت بیشتری استفاده کنیم ولی مدار خیلی پیچیده میشود و از لحاظ هزینه هم بیشتر میشود به همین دلیل امروزه از میکروپروسورها کمتر استفاده میشود اما این روزها میکروکنترلر های جدید با حافظه های زیاد تعداد تایمر زیاد پورت های زیاد و تنوع بسیار زیاد انها بر حسب این امکانات دست ما را باز گذاشته است تا دیگر میکروپروسورها را فراموش کنیم. آیا میکروکنترلر چیز جدیدی را با خود آورده است ؟

جواب منفی است تمام کارهایی که ما با میکروکنترلر میتونیم انجام بدهیم با قطعات دیگر هم میتونیم انجام بدهیم چون ما قبلا هم تایمر داشتیم هم کانتر هم حافظه هم پردازنده و... در واقع میکروکنترلر قطعه ای است با تمام این امکانات که به صورت یک آی سی آماده شده است و هزینه پیچیدگی و حجم را به نحوه قابلملاحظه ای کاهش

میدهد. عیب میکروکنترلر: میکروکنترلر با این همه مزایا که گفتیم دارای یک عیب کوچک است. و آن سرعت پایین! است آیا سرعتی معادل یک ملیونیوم ثانیه سرعت کمی است؟ سرعت

کمی نیست ولی یک مثال شاید بحثو بهتر باز کند یک گیت منطقی رو در نظر بگیرین که با توجه به ورودی خروجیشو تنظیم مکنه سرعت عمل این گیت منطقی ۱۰ به توان منفی ۹ ثانیه است یعنی نانو ثانیه ولی اگر ما بخواهیم این گیت رو با میکروکنترلر کار کنیم سرعتی معادل میکرو ثانیه داریم پس از لحاظ سرعت برای کاربردهای خیلی محدودی میکروکنترلر مناسب نیست. خب حالا این میکروکنترلر را با این همه کاربرد کی ساخته؟ حدود ۴ دهه پیش در سال ۱۹۷۱ میلادی شرکت اینتل اولین میکروکنترلر را ساخت و اولین میکروکنترلر را با نام ۸۰۸۰ در اوایل سال ۱۹۸۰ روانه بازار کرد. همین شرکت اینتلی که الان در ساخت cpu یکه تاز دنیاست. اما بعدا این امتیاز رو به شرکت های دیگری واگذار کرد و شرکت های زیادی در حال حاضر میکروکنترلر های مختلف تولید میکنند.

۲-۳- بخشهای مختلف میکروکنترلر:

میکروکنترلر ها از بخشهای زیر تشکیل شده اند:

واحد پردازش Cpu

واحد محاسبات Alu

ورودی ها و خروجی ها I/O

حافظه اصلی میکرو Ram

حافظه ای که برنامه روی آن ذخیره می گردد Rom

برای کنترل زمان ها Timer

و . . .

۳-۳- خانواده های میکروکنترلر:

خانواده: Pic - AVR - 8051

۳-۴- یک میکروکنترلر چگونه برنامه ریزی میشود؟

میکرو کنترلر ها دارای کامپایلرهای خاصی می باشد که با زبان های c, basic, Assembly می توان برای آنها برنامه نوشت سپس برنامه نوشته شده را توسط دستگاهی به نام programmer که در این دستگاه ای سی قرار می گیرد و توسط یک کابل به یکی از درگاه های کامپیوتر وصل می شود برنامه نوشته شده روی آی سی انتقال پیدا میکند و در ذخیره می شود. Rom.

با میکرو کنترلر چه کارهایی می توان انجام داد؟

این آی سی ها حکم یک کامپیوتر در ابعاد کوچک و قدرت کمتر را دارند بیشتر این آی سی ها برای کنترل و تصمیم گیری استفاده می شود چون طبق الگوریتم برنامه ی آن عمل می کند این آی سی ها برای کنترل ربات ها تا استفاده در کارخانه صنعتیکار برد دارد.

۳-۵- امکانات میکرو کنترلرها:

امکانات میکرو کنترلرها یکسان نیست و هر کدام امکانات خاصی را دارا می باشند و در قیمت های مختلف عرضه می شود.

۳-۶- شروع کار با میکرو کنترلر:

برای شروع کار با میکرو کنترلر بهتر است که یک زبان برنامه نویسی مثل c یا basic را بیاموزید سپس یک برد programmer تهیه کرده و برنامه خود را روی میکرو ارسال کنید سپس مدار خود را روی برد بسته و نتیجه را مشاهده کنید .

چنان چه در مدارهای الکترو نیکی تجربه ندارید بهتر است از برنامه های آموزش استفاده کنید.

۳-۷- مقایسه خانواده های میکرو و کنترلرها:

خانواده AVR :

این خانواده از میکرو کنترلرها تمامی امکانات ۸۰۵۱ را دارا می باشد و امکاناتی چون (ADC مبدل آنالوگ به دیجیتال) - نوسان ساز داخلی و قدرت و سرعت بیشتر (EEPROM - حافظه) از جمله مزایای این خانواده می باشد مهم ترین آی سی این خانواده Tiny و Mega است.

میکروهای AVR دارای انعطاف پذیری غیر قابل مقایسه و بی همتایی هستند. آنها قادر به ترکیب هر نوع کدی با یک معماری کارآمد از طریق زبانهای C و Assembly هستند و قادرند از طریق این برنامه ها تمام پارامترهای ممکن در یک سیکل یا چرخه ماشین را با دقت بسیار بالا هماهنگ کنند.

میکرو AVR دارای معماری است که میتواند در تمام جهات مورد استفاده شما، عمل کند میکرو AVR معماری دارد که برای شما کارایی ۱۶ بیتی ارائه می دهد که البته قیمتش به اندازه یک ۸ بیتی تمام می شود.

بهره های کلیدی AVR :

دارای بهترین MCU برای حافظه فلش در جهان! (MCU: MasterControlUnit)

دارای سیستمی با بهترین هماهنگی

دارای بالاترین کارایی و اجرا در CPU (یک دستورالعمل در هر سیکل کلاک)

دارای کدهایی با کوچکترین سایز

دارای حافظه خود برنامه ریز

دارای واسطه JTAG که با IEEE 1149.1 سازگار است

(IEEE: Institute of Electrical and Electronics Engineers.)

دارای سخت افزار ضرب کننده روی خود

دارای بهترین ابزارها برای پیشرفت و ترقی

دارای حالات زیادی برای ترفیع دادن یا Upgrade.

۳-۸- واژگان کلیدی AVR :

میکرو کنترلر AVR به منظور اجرای دستورالعملهای قدرتمند در یک سیکل کلاک (ساعت) به اندازه کافی سریع است و می تواند برای شما آزادی عملی را که احتیاج دارید به منظور بهینه سازی توان مصرفی فراهم کند.

میکرو کنترلر AVR بر مبنای معماری RISC (کاهش مجموعه ی دستورالعملهای کامپیوتر) پایه گذاری شده و مجموعه ای از دستورالعملها را که با ۳۲ ثبات کار میکنند ترکیب می کند.

به کار گرفتن حافظه از نوع Flash که AVR ها به طور یکسان از آن بهره می برند از جمله مزایای آنها است.

یک میکرو AVR می تواند با استفاده از یک منبع تغذیه 2.7 تا 5.5 ولتی از طریق شش پین ساده در عرض چند ثانیه برنامه ریزی شود یا Program شود.

میکروهای AVR در هر جا که باشند با 1.8 ولت تا 5.5 ولت تغذیه می شوند البته با انواع توان پایین (LowPower) که موجودند.

راه حلهایی که AVR پیش پای شما می گذارد، برای یافتن نیازهای شما مناسب است:

با داشتن تنوعی باور نکردنی و اختیارات فراوان در کارایی محصولات AVR، آنها به عنوان محصولاتی که همیشه در رقابت ها پیروز هستند شناخته شدند. در همه محصولات AVR مجموعه ی دستورالعملها و معماری یکسان هستند بنابراین زمانی که حجم کدهای دستورالعمل شما که قرار است در میکرو دانلود شود به دلایلی افزایش یابد یعنی بیشتر از گنجایش میکرویی که شما در نظر گرفته اید شود می توانید از همان کدها استفاده کنید و در عوض آن را در یک میکروی با گنجایش بالاتر دانلود کنید.

۳-۹- خانواده های محصولات AVR :

Tiny AVR :

میکرو کنترلری با اهداف کلی و با بیش از ۴ کیلو بایت حافظه فلش و ۱۲۸ بایت حافظه استاتیک و قابل برنامه ریزی است. (منظور از حافظه استاتیک SRAM و حافظه قابل برنامه ریزی EEPROM است.)

:MegaAVR

این نوع میکروها قابلیت خود برنامه ریزی دارند و می توان آنها را بدون استفاده از مدارات اضافی برنامه ریزی کرد همچنین بیش از 256K بایت حافظه فلش و 4K بایت حافظه استاتیک و قابل برنامه ریزی دارند.

AVR های مدل Mega:

اگر شما به میکرویی احتیاج دارید که دارای سرعت و کارایی بالا باشد و توانایی اجرای حجم زیادی از کد برنامه را داشته و بتواند داده های زیادی را سروسامان دهد باید از AVR های مدل Mega استفاده کنید آنها به ازای هر یک مگا هرتز سرعت ، توانایی اجرای یک میلیون دستورالعمل در هر یک ثانیه را دارند همچنین قابل برنامه ریزی و بروزرسانی کدها با سرعت و امنیت بسیار بالایی هستند.

نکات کلیدی و سودمند مدل Mega:

- حافظه سریع از نوع فلش با عملکرد خود برنامه ریز و بلوکه ی بوت (BootBlock)
- دقت بسیار بالای ۸-کانال در تبدیل آنالوگ به دیجیتال ۱۰ بیتی
- USART و SPI و TWI بر طبق واسطه های سریال
- واسطه ی JTAG بر طبق IEEE 1149.1

TWI: Two Wire Interface is a byte oriented interface

USART: Universal Serial Asynchronous Receiver/Transmitter

SPI: Serial Peripheral Interface

JTAG available only on devices with 16KB Flash and up

JATG واسط فقط در میکروهای با بیش از ۱۶ کیلوبایت حافظه فلش موجود است.

مشخصات ساختار آفرای ATMEGA32:

شکل. ظاهری. و. پایه. ها:

ATMEGA32 در سه نوع بسته بندی PDIP با ۴۰ پایه و TQFP با ۴۴ پایه و MLF با ۴۴ پایه ساخته میشود که در بازار ایران. بیشتر نوع PDIP موجود میباشد .

ATMRGA32 دارای چهار پورت ۸بیتی (۱ بیتی) دارد که علاوه بر اینکه بعنوان یک پورت معمولی میتوانند باشند کارهای دیگری نیز انجام میدهند . بطور مثال PORTA میتواند بعنوان ورودی ADC (تبدیل ولتاژ آنالوگ به کد دیجیتال) استفاده شود که این خاصیت های مختلف پورت در برنامه ای که نوشته میشود تعیین خواهد شد . ولتاژ مصرفی این آی سی از ۷۴.۵ تا ۷۵.۵ میتواند باشد . فرکانس کار هم تا ۱۶MHz میتواند انتخاب شود که تا ۸MHz نیازی به کریستال خارجی نیست و در داخل خود آی سی میتواند تامین شود . فرکانس کار از جمله مواردی است که باید در برنامه تعیین شود . لازم به ذکر است که این فرکانس بدون هیچ تقسیمی به CPU داده میشود . بنابراین این خانواده از میکروکنترلرها سرعت بیشتری نسبت خانواده های دیگر دارند . پایه ی شماره ۹ نیز ریست سخت افزاری میباشد و برای عملکرد عادی آی سی نباید به جایی وصل شود و برای ریست کردن نیز باید به زمین وصل میشود . پایه های ۱۲ ، ۱۳ نیز برای استفاده از کریستال خارجی تعبیه شده است .

ساختار داخلی ATMG32:

برنامه ای که برای میکروکنترلر در کامپیوتر نوشته میشود وقتی که برای استفاده در آی سی ریخته میشود (توسط پروگرامر مخصوص آن خانواده) در مکانی از آن آی سی ذخیره خواهد شد بنام ROM . حال در ATMEGA32 مقدار این حافظه به ۳۲KB (کیلوبایت) میرسد . در این آی سی مکانی برای ذخیره موقت اطلاعات یا همان RAM هم وجود دارد که مقدارش ۲KB است . در RAM اطلاعات فقط تا زمانی که انرژی الکتریکی موجود باشد خواهد ماند و با قطع باتری اطلاعات از دست خواهند رفت . به همین منظور در ATMEGA32 مکانی برای ذخیره اطلاعات وجود دارد که با قطع انرژی از دست نخواهند رفت . به این نوع حافظه ها EEPROM گفته میشود که در

این آی سی مقدارش ۱KB است و تا ۱۰۰,۰۰۰ بار میتواند پر و خالی شود .

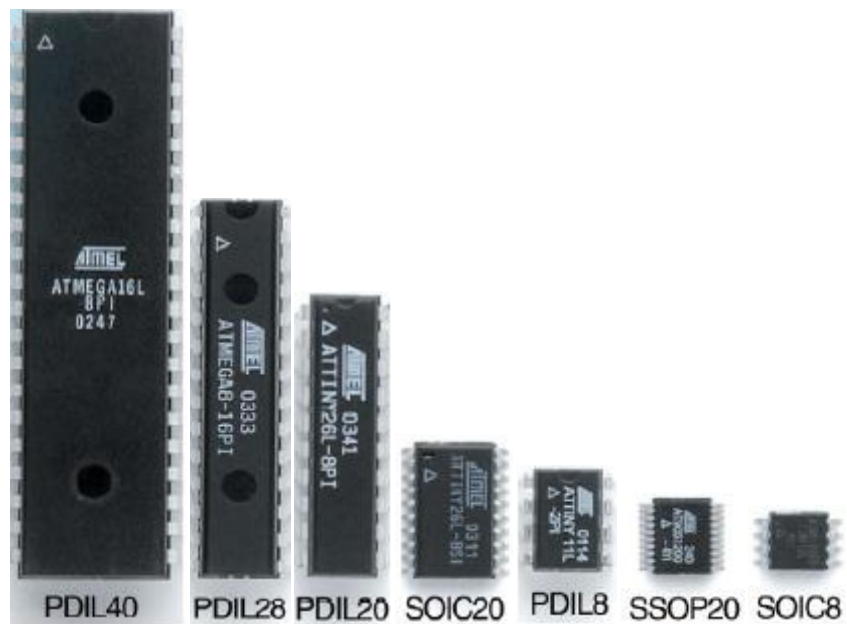
AVRهای مدل tiny:

به خود اجازه ندهید که نام آن شما را گول بزند... میکروهای مدل tiny توانایی های عظیمی دارند. به خاطر کوچک بودن و داشتن MCU بسیار پر قدرت به اینگونه میکروها نیاز فراوانی هست آنها به هیچ منطبق خارجی نیاز نداشته و به همراه یک مجتمع مبدل آنالوگ به دیجیتال و یک حافظه قابل برنامه ریزی EEPROM قابلیت های خود را ثابت می کنند.

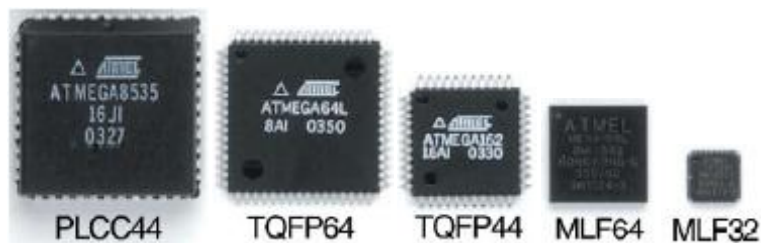
نکات کلیدی و سودمند مدل Tiny :

- آنها به منظور انجام یک عملیات ساده بهینه سازی شده و در ساخت وسایلی که به میکروهای کوچک احتیاج است کاربرد فراوان دارند.
- کارایی عظیم آنها برای ارزش و بهای وسایل موثر است.

۳-۱۰- ابعاد مختلف میکروهای AVR را در اشکال زیر مشاهده می کنید:



PDIL40 PDIL28 PDIL20 SOIC20 PDIL8 SSOP20 SOIC8



PLCC44 TQFP64 TQFP44 MLF64 MLF32

شکل ۱-۳ اشکال مختلف میکروهای AVR

۱۱-۳- نکات کلیدی و سودمند حافظه ی فلش خود برنامه ریز:

- قابلیت دوباره برنامه ریزی کردن بدون احتیاج به اجزای خارجی

- ۱۲۸ بایت کوچک که به صورت فلش سکتور بندی شده اند
- داشتن مقدار متغیر در سایز بلوک ی بوت (BootBlock)
- خواندن به هنگام نوشتن
- بسیار آسان برای استفاده
- کاهش یافتن زمان برنامه ریزی
- کنترل کردن برنامه ریزی به صورت سخت افزاری

راههای مختلف برای عمل برنامه ریزی:

Parallel موازی:

- یکی از سریعترین روشهای برنامه ریزی
- سازگار با برنامه نویس های (programmers) اصلی

خود برنامه ریزی توسط هر اتصال فیزیکی:

- برنامه ریزی توسط هر نوع واسطه ای از قبیل TWI و SPI و غیره
- دارا بودن امنیت صد درصد در بروزرسانی و کد کردن

:ISP

- واسطه سه سیمی محلی برای بروزرسانی سریع
- آسان و موثر در استفاده

واسطه JTAG:

واسطه ای که تسلیم قانون IEEE1149.1 است و می تواند به صورت NVM برنامه ریزی کند یعنی هنگام قطع جریان برق داده ها از بین نروند. استفاده از فیوزها و بیت های قفل.

فصل چهارم: ضمیمه دوم LCD کارکتری



شکل ۴-۱ LCD کاراکتری

۴-۱- معرفی LCD کارکتری:

LCD های کارکتری خود به چند نوع دیگر از لحاظ اندازه تقسیم بندی میشوند . که از LCD هایی با ۱

سطر و ۱ ستون آغاز میشوند تا اندازه‌هایی مثل ۴ سطر و ۴۰ ستون که البته تمام آنها از ۱۶ پایه تشکیل شده‌اند. برای راه اندازی LCD توسط AVR نیازی به دانستن جزئیات طرز کار LCD نیست. برای کار با LCD علاوه بر پایه های تغذیه و CONTRAST (تنظیم روشنایی) که باید مانند شکل مداری پایین بایاس شوند نیاز به ۶ پایه ی دیگر است که عبارتند از پایه های: RS, E, DB4, DB5, DB6, DB7.



نمایشگرها در ساخت ربات‌ها و دستگاه‌های هوشمند الکترونیکی کاربرد بسیار زیادی دارند. با ذکر چند مثال شما را با کاربرد این نمایشگرها بیشتر آشنا می‌کنیم.

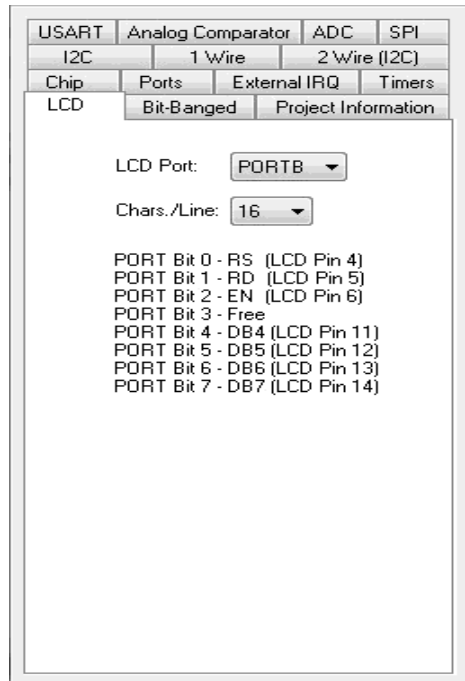
در ربات مین‌یاب برای اعلام مختصات مین‌ها به داور، باید روبات مجهز به نمایشگری باشد که بتوان این اطلاعات را بر روی آن به نمایش درآورد. در ربات فوتبالیست، نمایشگر در زمان مسابقه کاربرد مستقیمی ندارد، اما در مراحل عیب‌یابی و تنظیمات اولیه سنسورها کاربرد زیادی دارد. مثلاً برای تنظیم حساسیت هر سنسور، اطلاعات آن بر روی صفحه نمایش به کاربر نشان داده می‌شود و کاربر می‌تواند آن را سریع‌تر تنظیم کند. به‌عنوان مثال برای تنظیم سنسورهای نوری می‌توان ولتاژ خروجی آن را توسط ADC اندازه‌گیری کرد و بر روی LCD نمایش داد. از دیگر موارد کاربرد این نوع LCD ها می‌توان به دستگاه‌های تلفن خانگی اشاره کرد که به کمک آن، داده‌هایی مثل شماره ی تلفن فرد تماس‌گیرنده، دفترچه تلفن و ... را نمایش می‌دهد. LCD های کارکتری در سایزهای مختلفی وجود دارند. سایز این نوع LCD را بر اساس تعداد کاراکترهایی که در هر سطر و ستون نمایش داده می‌شوند، تعیین می‌کنند. پرکاربردترین سایز LCD های کاراکتری ۱۶*۲ است، یعنی این LCD می‌تواند ۲ ردیف ۱۶ تایی کاراکتر را هم‌زمان روی صفحه نمایش دهد.

چگونه از lcd استفاده کنیم؟

در ساختمان داخلی این LCDها مدارات متعددی وجود دارد که اطلاعاتی که برای نمایش دادن به LCD فرستاده می شود را پردازش کرده و اطلاعات مورد نظر ما را روی صفحه به نمایش در می آورند. این اطلاعات باید از طریق پایه های LCD به آن منتقل شوند. برقراری ارتباط و نمایش اطلاعات بر روی LCD کار چندان ساده ای نیست، اما CodeVision در اینجا هم به کمک ما آمده است و کار را بسیار ساده کرده است. توضیح در مورد نحوه استفاده از LCD را از تنظیمات نرم افزاری آن در محیط codevision شروع می کنیم.

تنظیمات اولیه در codevision برای راه اندازی lcd :

Codevision را باز کرده پروژه ی جدیدی بسازید. سپس در CodeWizard تنظیمات مربوط به لبه ی Chip را انجام دهید. حالا سراغ لبه ی LCD می رویم. برای راه اندازی LCD های کارکتری، باید تمام پایه های یکی از پورت های میکرو کنترلر را به پایه های مربوطه در LCD متصل کنیم. ابتدا باید تعیین کنیم می خواهیم کدام پورت را به LCD اختصاص دهیم. سپس باید با تعیین تعداد کاراکترهای قابل نمایش در هر سطر از LCD نوع آن را مشخص کنیم. مثلاً اگر LCD ما ۱۶*۲ است، باید عدد ۱۶ را انتخاب کنیم. سپس نحوه ی اتصال پایه های میکرو کنترلر به LCD را با توجه به نوع LCD به شما نشان می دهد.



شکل ۴-۲ نحوه‌ی اتصال پایه‌های میکروکنترلر به LCD

برای مثال ترتیب اتصال پایه‌ها برای LCD 16*2 بر روی پورت "B" در زیر نشان داده شده است.

- پایه PB.0 به پایه‌ی چهارم LCD متصل شود.
- پایه PB.1 به پایه‌ی پنجم LCD متصل شود.
- پایه PB.2 به پایه‌ی ششم LCD متصل شود.
- پایه PB.3 به جایی متصل نمی‌شود.
- پایه PB.4 به پایه‌ی یازدهم LCD متصل شود.
- پایه PB.5 به پایه‌ی دوازدهم LCD متصل شود.
- پایه PB.6 به پایه‌ی سیزدهم LCD متصل شود.
- پایه PB.7 به پایه‌ی چهاردهم LCD متصل شود.

بعد از اینکه طبق ترتیب ذکر شده پایه‌ها را متصل کردیم، و تنظیمات اولیه را در CodeWizard انجام دادیم، سراغ برنامه‌نویسی آن می‌رویم CodeVision. توابعی را آماده کرده است که به کمک آن‌ها می‌توانیم به‌سادگی اطلاعات موردنظر خودمان روی LCD نمایش دهیم.

۴ دستور اصلی برای نمایش اطلاعات روی lcd :

1- lcd_putchar(‘ ‘);

این دستور برای نمایش یک کاراکتر بر روی LCD استفاده می‌شود. مثلاً دستور زیر حرف F را بر روی LCD نمایش می‌دهد :

lcd_putchar(‘F’);

این دستور برای نمایش یک رشته از حروف بر روی LCD استفاده می‌شود. مثلاً دستور زیر

جمله‌ی it is a test را بر روی LCD نمایش می‌دهد :

lcd_putsf(“it is a test”);

3- lcd_clear();

این دستور برای پاک کردن LCD مورد استفاده قرار می‌گیرد. این دستور هر کاراکتری را که روی LCD در حال نمایش باشد پاک می‌کند.

4- lcd_gotoxy(,);

به کمک این دستور می‌توان تعیین کرد کاراکتر یا جمله‌ی مورد نظر ما در کدام سطر و ستون در LCD نوشته شود . مثلاً دستورهای زیر lcd را پاک کرده و واژه‌ی Hello را از وسط سطر دوم می‌نویسد . شماره گذاری سطرها و ستون‌ها از ۰ شروع می‌شود. پس سطر شماره‌ی ۱ ، سطر دوم است.

lcd_clear();

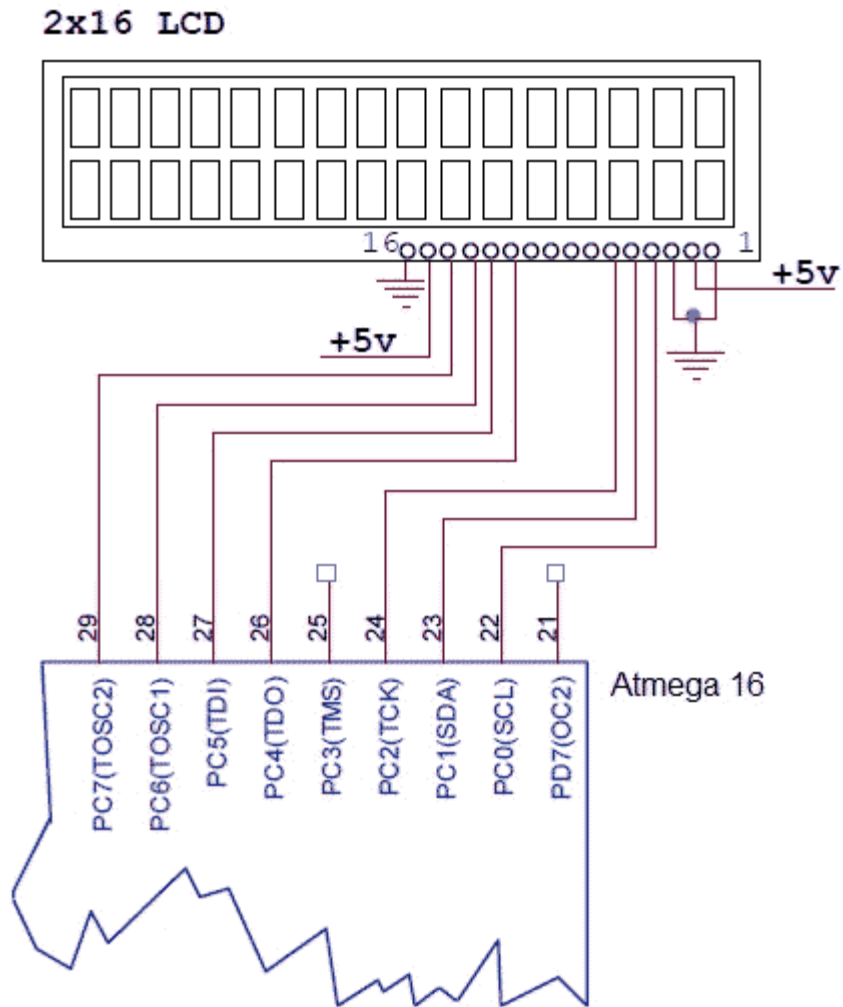
lcd_gotoxy(1,7);

lcd_putsf(“Hello”);

سایر پایه های lcd:

LCD نیز مانند هر قطعه‌ی الکترونیکی دیگر نیاز به ۲ پایه برای تغذیه + و - دارد. در LCDهای ۱۶*۲ اختلاف پتانسیل مورد نیاز برای تغذیه باید ۵ ولت باشد. پایه شماره ۱ باید به GND و پایه شماره ۲ باید به ۵ ولت متصل شود. پایه شماره ۳ نیز برای تنظیم نور زمینه در LCD تعبیه شده است.

در حالت معمولی باید این پایه مستقیماً به GND متصل شود. پایه‌های ۱۵ و ۱۶ نیز برای تغذیه‌ی نور پشت زمینه هستند. پایه ۱۵ به 5Vcc (ولت) و پایه ۱۶ به GND متصل می‌شود.



شکل ۳-۴ نحوه‌ی اتصال پایه‌های میکروکنترلر به LCD

معرفی خطهای lcd: ۴-۲-

عملکرد	شماره و نام خط
زمین	VSS -۱
ولتاژ ۵ ولت برای کنترلر	VCC -۲
ولتاژ تنظیم درخشندگی (contrast)	Vee -۳
انتخابگر ثبات دستور / داده	RS -۴
انتخابگر خواندن / نوشتن	RW -۵
فعال کننده	Enable -۶
۸ خط گذرگاه داد یا دستور	Bus ۱۴-۷
ولتاژ ۵ ولت برای لامپ پشت صفحه	-۱۵
زمین برای لامپ پشت صفحه	-۱۶

Vee: برای تنظیم درخشندگی کاراکترها بکار می رود که باید ولتاژی بین صفر و ۵ ولت به این پایه اعمال نمود.
برای بیشترین درخشندگی این پایه را به زمین متصل کنید.

انتخابگر ثبات داده / دستور مشخص می کند که چه چیزی به LCD فرستاده می شود. اگر این خط صفر باشد
کنترلر LCD کرده و اگر این پایه یک باشد اطلاعات
را بعنوان یک کد اسکی که باید کاراکتر معادل آنرا نمایش دهد در نظر می گیرد.

انتخابگر خواندن / نوشتن جهت اطلاعات را نشان می دهد. اگر این پایه صفر باشد اطلاعات به LCD ارسال می
شود و اگر یک باشد عمل خواندن از LCD صورت می گیرد.

فعال کننده: برای هر دستور یا داده ای که به LCD میفرستیم یا میخوانیم باید یک پالس پائین رونده
(یعنی تغییر از سطح یک به صفر) را به این پایه اعمال کنیم تا دستور یا داده بوسیله کنترلر LCD پردازش شود.

در خطوط ۷ تا ۱۴ خط ۷ کم ارزشترین بیت (LSB) و خط ۱۴ پر ارزش ترین بیت (MSB) می باشد.

در صورت تمایل به روشن کردن لامپ پشت صفحه ولتاژ ۵ ولت را به پایه ۱۵ اعمال و پایه ۱۶ را به زمین متصل
می کنیم.

برای آزمایش می توان LCD را به پورت چاپگر متصل و اطلاعاتی را به آن ارسال نمود. در این حالت بطور
معمول خطوط داده پورت به خطوط ۷ تا ۱۴ و سه خط کنترلی به پایه های ۴ تا ۶ اتصال داده می شود توجه داشته

باشید که ولتاژ تغذیه و لامپ پشت صفحه LCD توسط منبع خارجی تامین می شود. روش فرستادن یک کاراکتر: خط خواندن نوشتن را صفر کنید تا نوشتن انتخاب شود. خط داده / دستور را یک کنید تا داده انتخاب شود. کد اسکی کاراکتر مورد نظر را روی خطوط ۰D تا ۷D قرار دهید. خط انتخاب را ابتدا یک و سپس صفر کنید. حداقل ۴۵۰ نانو ثانیه باید این خط را صفر نگه دارید تا داده پردازش شود. بعد از آن حالت خط تاثیری نخواهد داشت

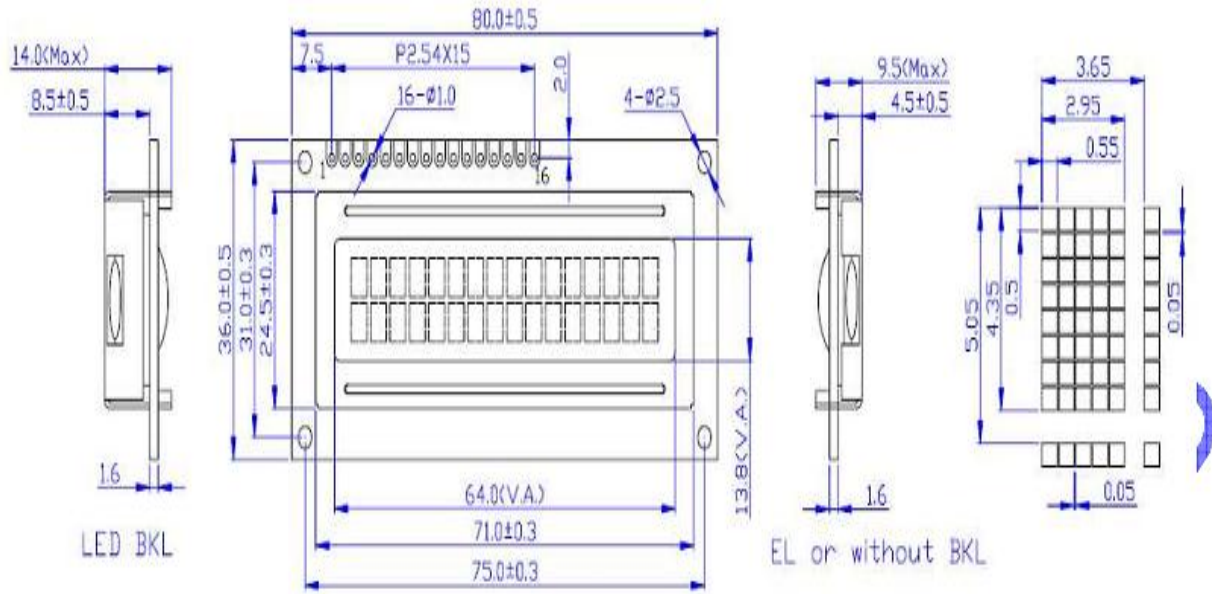
برای آزمایش می توان LCD را به پورت چاپگر متصل و اطلاعاتی را به آن ارسال نمود. در این حالت بطور معمول خطوط داده پورت به خطوط ۷ تا ۱۴ و سه خط کنترلی به پایه های ۴ تا ۶ اتصال داده می شود توجه داشته باشید که ولتاژ تغذیه و لامپ پشت صفحه LCD توسط منبع خارجی تامین می شود. خط انتخاب را ابتدا یک و سپس صفر کنید. حداقل ۴۵۰ نانو ثانیه باید این خط را صفر نگه دارید تا داده پردازش شود. بعد از آن حالت خط تاثیری نخواهد داشت.

Specifications:

Display Format	: 16 characters (W) x 2 lines (H)
General Dimensions	: 80.0 mm (W) x 36.0 mm (H) x 9.5 mm (T)
Character Size	: 2.95 mm (W) x 4.35 mm (H)
Character Pitch	: 3.65 mm (W) x 5.05 mm (H)
Viewing Area	: 64.0 mm (W) x 13.8 mm (H)
Dot Size	: 0.55 mm (W) x 0.50 mm (H)
Dot Pitch	: 0.60 mm (W) x 0.55 mm (H)
Display Type	: Positive or Negative
LC Fluid	: STN Yellow-Green
Backlight LED	: Optional
Polarizer Mode	: Reflective
View Angle	: 6 o'clock or 12 o'clock
Controller	: S6A0069 or Equivalent
Temperature Range	: 0°C to 50°C (Operating); -20°C to 70°C (Storage)

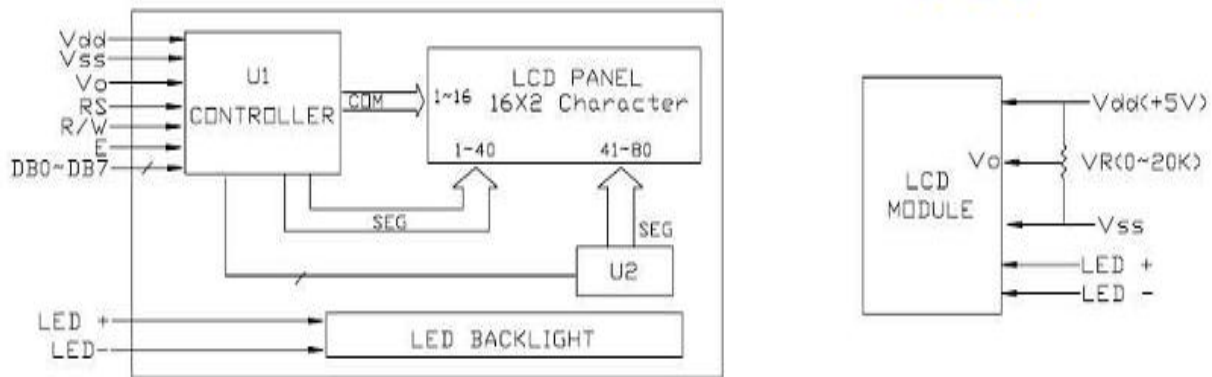
Diagrams:

شکل ۴-۴ اتصال LCD به پورت چاپگر



Outlined Dimension

EL or without BKL



شکل ۴-۵ اتصال LCD به پورت چاپگر

Block Diagram

Pin Connections:

Pin Number	Symbol	Function
1	Vss	Ground for Logic
2	Vdd	Power Supply for Logic
3	Vo	Power Supply for LCD
4	RS	Register Selection (H: Data, L: Instruction)
5	RW	Read/Write Selection (H: Read, L: Write)
6	E	Enable Signal
7-14	DB0 – DB7	Data Bus Lines
15	A	BKL +
16	K	BKL -

Electrical Characteristics:

Item	Symbol	Test Condition	Minimum	Typical	Maximum
Operating Voltage (V)	Vdd	Ta=25°C	-	5.0	-
Operating Voltage for LCD (V)	Vlcd	Ta=25°C	-	4.5	-
Current Supply (mA)	Idd	Ta=25°C, Vdd=5.0V	-	2.0	3.0
Voltage Supply for LED (V)	Vf	Ta=25°C, R=6.8Ω	-	4.2	-
Current Supply for LED (mA)	If	Ta=25°C, Vf=4.2V	-	110	-

شکل ۴-۶ اتصال LCD به پورت چاپگر

فصل پنجم : ضمیمه سوم تایمر ها و کانترها در میکرو کنترلر

۵-۱- تایمر/کانتر صفر

تایمر / کانتر صفر یک تایمر 8 بیتی می باشد که دارای چهار مد کاری Normal، CTC، Fast PWM و Correct PWM Phase می باشد. پین T0 به عنوان ورودی کانتر و پین OCR0 خروجی بخش مقایسه ی تایمر می باشد. این تایمر دارای سه رجیستر به نامهای TCCR0، TCNT0 و OCR0 می باشد که به ترتیب جهت پیکربندی تایمر، مقدار شمارنده و مقدار مقایسه استفاده میشوند. همچنین این تایمر در رجیسترهای TIFR و TIMSK که به ترتیب رجیسترهای پرچم و وقفه تایمر می باشند با دیگر تایمرها مشترک می باشد.

مهمترین رجیستر تایمر TCCR0 می باشد که بیت های ClockSelect جهت انتخاب منبع کلاک تایمر و

بیت های WaveGenerationMode برای تنظیم مد کاری تایمر و بیت

های CompareMatchOutputMode پیکربندی OC0 را تعیین می کنند.

جدول ۱-۳ پیکربندی پین oc0

TCCR0	۷	۶	۵	۴	۳	۲	۱	۰
نام بیت	FOC0	WGM00	COM01	COM00	WGM01	CS02	CS01	CS00

مد عملکرد تایمر به صورت زیر است :

جدول ۲-۳ مد عملکرد تایمر

مد	WGM01	WGM00	مد عملکرد
۰	۰	۰	Normal
۱	۰	۱	PWM, Phase Correct
۲	۱	۰	(CTC) Clear Timer on Compare Match
۳	۱	۱	Fast PWM

۱. مد Normal

رجیستر های TIMER0 :

جدول ۳-۳ مد Normal

TCCR0	۷	۶	۵	۴	۳	۲	۱	۰
نامیت	FOC0	WGM00	COM01	COM00	WGM01	CS02	CS01	CS00
سطحمنطقی	۰	۰	۰	۰	۰	X	X	X

تایمر/کانترصرفرویک دارای یک Prescale مشترک بوده وضعیت منبع کلاک با توجه به بیت های SelectClock تعیین می شود:

جدول ۴-۳ وضعیت منبع کلاک با توجه به بیت های SelectClock

CS02	CS01	CS00	وضعیت منبع کلاک تایمر
۰	۰	۰	بدون کلاک (متوقف)
۰	۰	۱	کلاک سیستم (بدون تقسیم)
۰	۱	۰	۸/کلاک سیستم
۰	۱	۱	۶۴/کلاک سیستم
۱	۰	۰	۲۵۶/کلاک سیستم
۱	۰	۱	۱۰۲۴/کلاک سیستم
۱	۱	۰	لبه ی پایین رونده ی پالس خارجی (T0)

۱	۱	۱	لبه ی بالارونده ی پالس خارجی (T0)
---	---	---	-------------------------------------

مقدار تایمر در هر لحظه از طریق رجیستر TCNT قابل خواندن و نوشتن است:

جدول ۳-۵ خواندن و نوشتن از طریق رجیستر TCNT

Bit	۷	۶	۵	۴	۳	۲	۱	۰
TCNT0	TCNT0[7:0]							

در زمان سرریز تایمر، بیت TOV0 از رجیستر TIFR یک می شود.

جدول ۳-۶ زمان سرریز تایمر

TIFR	۷	۶	۵	۴	۳	۲	۱	۰
نام بیت	OCF2	TOV2	ICF1	OCF1A	OCF1B	TOV1	OCF0	TOV0
سطح منطقی	۰	۰	۰	۰	۰	۰	۰	X

در صورتی که بیت فعال ساز عمومی وقفه فعال بوده و بیت های TOIE0 و TOIE2 در رجیستر TIMSK یک

باشند میتوان با استفاده از وقفه، از سرریز شدن تایمر به عنوان وقفه استفاده کرد:

جدول ۳-۷ سرریز شدن تایمر به عنوان وقفه

TIMSK	۷	۶	۵	۴	۳	۲	۱	۰
-------	---	---	---	---	---	---	---	---

تغییر وضعیت پین OC0 بوسیله بیت های COM00 و COM01 می باشد:

جدول ۳-۱۰ تغییر وضعیت پین OC0 بوسیله بیت های COM00 و COM01

TCCR0	۷	۶	۵	۴	۳	۲	۱	۰
نام بیت	FOC0	WGM00	COM01	COM00	WGM01	CS02	CS01	CS00
سطح منطقی	۰	۰	X	X	۰	X	X	X

COM01	COM00	وضعیت پین OC0
۰	۰	غیر فعال (I/O معمولی)
۰	۱	Toggle
۱	۰	Clear
۱	۱	Set

در صورت یک کردن بیت FOC0 یا FOC1 به صورت آنی مقدار رجیستر TCNT0 با مقدار OCR0 مقایسه شده و در صورت تطبیق مقایسه یک تغییر وضعیت روی پین OC0 ایجاد می شود . در این وضعیت بیت OCF0 یا OCF1 یک نشده و باعث ایجاد وقفه نیز نخواهد شد. در تمام حالت هایی که روی پین های OC شکل موج ایجاد می شود باید این پین به صورت خروجی تعریف شده باشد .

برای استفاده از وقفه باید علاوه بر یک بودن فعال ساز عمومی وقفه ها، بیت فعال ساز مقایسه ی وقفه نیز Set

شود.

جدول ۳-۱۱ حالت ISR

TIMSK	۷	۶	۵	۴	۳	۲	۱	۰
نام بیت	OCIE2	TOIE2	TICIE1	OCIE1A	OCIE1B	TOIE1	OCIE0	TOIE0
سطح منطقی	X	X	۰	۰	۰	۰	X	X

در این حالت ISR به صورت زیر تعریف می شود:

```
interrupt [TIM0_COMP] void timer0_comp_isr(void)
```

```
{
```

زیر برنامه ی سرویس وقفه

```
}
```


در این مد تایمر همانند وضعیت نرمال با عمل کرد مقایسه عمل می کند با این تفاوت که در زمان تطابق رجیسترهای OCR0 و TCNT0 مقدار رجیستر TCNT0 صفر شده و در واقع برخلاف حالت قبل مقدار ماکزیمم TCNT0 عدد موجود در رجیستر OCR0 می باشد . مقادیر بیت های WGM00 و WGM01 در این مد به ترتیب برابر ۰ و ۱ می باشد .

جدول ۳-۱۲ مقادیر بیت های WGM00 و WGM01

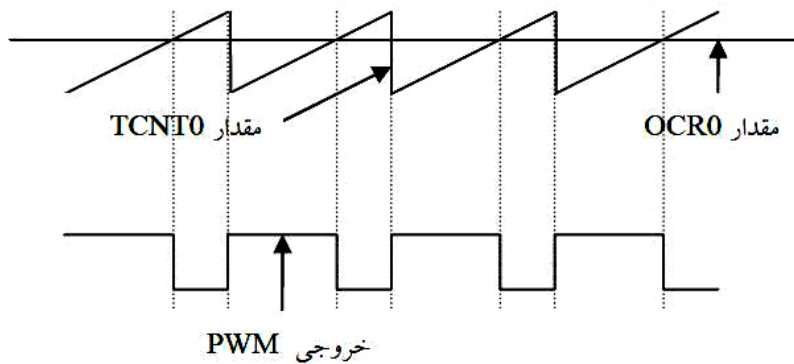
TCCR0	۷	۶	۵	۴	۳	۲	۱	۰
نام بیت	FOC0	WGM00	COM01	COM00	WGM01	CS02	CS01	CS00
سطح منطقی	X	۰	X	X	۰	X	X	X

در این حالت فرکانس موج ایجاد شده روی پین OC0 از رابطه ی زیر بدست می آید:

$$F_{OC0} = \frac{F_{CLK-I/O}}{2N(1+OCR0)} \quad (۱-۳)$$

وضعیت بیت های فعال ساز وقفه ی سرریز و وقفه ی مقایسه در مد CTC همانند وضعیت نرمال می باشد . بایک بودن بیت OCIE0 وقفه ی مقایسه فعال می باشد و می توان در ISR این وقفه مقدار OCR0 را تغییر داد . مقداردهی به رجیستر OCR0 باید با دقت انجام شود زیرا در مدهای غیر PWM این رجیستر دارای بافر دابل نمی باشد . وجود بافر دابل باعث می شود که اگر OCR0 به مقدار یک متر از TCNT0 تغییر کند ، برای ازدست رفتن مقایسه ی فعلی مقدار جدید در بافر دابل ذخیره شده و پس از سرریز این مقدار جدید در OCR0 بار گذاری شود .

این حالت مشابه مد نرمال می باشد با این تفاوت که بین OC0 فقط در حالت برابری رجیسترهای TCNT0 و OCR0 تغییر حالت نمی دهد، بلکه در زمان سرریز رجیستر TCNT0 نیز مقدار این پین تغییر می کند.



شکل ۵-۱ مد Fast PWM

مقدار بیت های WGM01 و WGM00 در این مد برابر ۱ می باشد.

در مدهای PWM عملکرد بیت های COM00 و COM01 متفاوت از دو وضعیت قبلی و به صورت زیر می باشد:

جدول ۳-۱۳ عملکرد بیت های COM00 و COM01 متفاوت از دو وضعیت قبلی

COM01	COM00	وضعیتین OC0
۰	۰	غیر فعال (I/O معمولی)
۰	۱	رزرو شده
۱	۰	Clear در وضعیت تطابق ، Set در زمان سرریز (PWM غیر معکوس)
۱	۱	Set در وضعیت تطابق ، Clear در زمان سرریز (PWM معکوس)

برای محاسبه ی فرکانس موج PWM تولید شده می توان از فرمول زیر استفاده نمود:

مقدار بار گذاری شده در تایمر $X=256-N = \text{Prescale} = 1, 8, 64, 256, 1024$

$$F_{PWM} = \frac{F_{CLK}}{N.X} \quad (۲-۳)$$

از وقفه ی سرریز تایمر می توان برای مقدار اولیه دادن به TCNT0 و یا تغییر مقدار OCR0 استفاده نمود ، اگرچه

بهتر است مقدار OCR0 در روتین وقفه ی مقایسه تغییر داده شود.

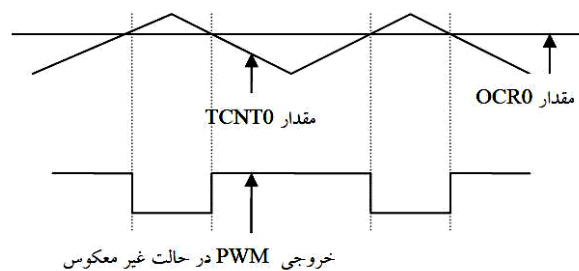
بامقدار اولیه دادن به TCNT0 میتوان فرکانس موج PWM را تغییر داد.

با کمتر شدن OCR0 زمان وظیفه کمتر شده و تا حدیکه مقدار صفر یک پالس سوزنی به عرض یک سیکل ایجاد خواهد کرد.

با مقدار دهی ۲۵۶ به OCR0 مقدار مقایسه و سرریز برابر شده و پالس خروجی بسته به مقدار COM00 و COM01 همواره صفر یا یک خواهد بود.

۴. مد Phase Correct PWM

این مد شبیه حالت Fast PWM می باشد با این تفاوت که تایمر به صورت دوشیبه (Dual Slope) عمل شمارش را انجام می دهد. به این صورت که تایمر از عدد صفر شروع به شمارش کرده و به صورت افزایشی تا عدد 0xFF افزایش می یابد و بعد از رسیدن به این مقدار عدد موجود در بافر OCR0 در رجیستر OCR0 بارگذاری میشود. بعد از این لحظه جهت شمارش تایمر عوض شده و به صورت کاهشی تا عدد صفر می شمارد بار رسیدن به این عدد پرچم سرریز تایمر یک شده و در صورتی که بودن بیت فعال ساز وقفه، برنامه به ISR سرریز تایمر منتهی شده و بیت پرچم وقفه به وسیله سخت افزار صفر میشود. مسئله ی مهم این است که در هر دو حالت شمارش افزایشی و کاهشی عمل مقایسه بین رجیسترهای TCNT0 و OCR0 انجام میگیرد و در صورت برابری پرچم OCF0 یک شده و باعث تغییر در پین OC0 می شود.



شکل ۵-۲ شمارش افزایشی و کاهشی عمل مقایسه بین رجیسترها

تغییر پین OC0 مطابق جدول زیر می باشد:

جدول ۳-۱۴ تغییر پین OC0

COM01	COM00	وضعیت پین OC0
۰	۰	غیر فعال (I/O معمولی)
۰	۱	رزرو شده
۱	۰	Clear در وضعیت تطابق، در زمان شمارش افزایشی (PWM غیر معکوس) Set در وضعیت تطابق، در زمان شمارش کاهش
۱	۱	Set در وضعیت تطابق، در زمان شمارش افزایشی (PWM معکوس) Clear در وضعیت تطابق، در زمان شمارش کاهش

در صورت تغییر مقدار رجیستر OCR0 مقدار جدید در بافر این رجیستر نوشته می شود و در زمان رسیدن به ۰xFF رجیستر OCR0 به روز می شود.

پرچم سرریز تایمر صفر زمانی فعال می شود که رجیستر TCNT0 برابر صفر شود و نه ۰xFF. بنابراین باید دقت داشت که

اگر در زمان شروع به کار مقدار این رجیستر صفر باشد پرچم سرریز فعال خواهد شد.

فرکانس PWM در حالت Phase Correct از رابطه ی زیر قابل محاسبه است:

$$F_{PWM} = \frac{F_{CLK}}{N.510} \quad N = 1, 8, 64, 256, 1024 \quad (3-3)$$

رابطه ی بالا نشان می دهد فرکانس موج PWM ثابت است و از تباطی به رجیسترهای OCR0 و TCNT0 ندارد.

در حالت PWM غیر معکوس با افزایش مقدار OCR0 مقدار متوسط موج PWM افزایش یافته و با کاهش آن

مقدار متوسط کاهش می یابد در حالت PWM معکوس، عکس این قضیه صحیح است.

عملکرد تایمر دو

به طور کلی عملکرد تایمر 2 مشابه تایمر صفر می باشد و رجیسترهای مربوطه با همان نام و دارای پسوند 2 می

باشند، با این تفاوت که تایمر 2 برخلاف تایمرهای صفر و یک نمیتواند از پایه خارجی T0 یا T1 کلاک دریافت

کند و در عوض میتواند با وصل کردن یک کریستال 32.768 کیلوهرتز به پین های TOSC1 و TOSC2 از آن در وضعیت

آسنکرون جهت RTC استفاده نمود . از آنجایی که تایمر 2 دارای Prescaler مجزا از دو تایمر 0 و 1 میباشد با تقسیم

کریستال 32768 هرتز بر ۱۲۸ می توان به زمان سر ریز 1 ثانیه که مناسب برای عملکرد ساعت است دست پیدا کرد .

تنظیمات Prescale برای این تایمر به صورت زیر می باشد.

جدول ۳-۱۵ تنظیمات Prescale برای تایمر

CS02	CS01	CS00	وضعیت منبع کلاک تایمر
۰	۰	۰	بدون کلاک (متوقف)
۰	۰	۱	کلاک سیستم (بدون تقسیم)
۰	۱	۰	۸/کلاک سیستم
۰	۱	۱	۳۲/کلاک سیستم
۱	۰	۰	۶۴/کلاک سیستم
۱	۰	۱	۱۲۸/کلاک سیستم
۱	۱	۰	۲۵۶/کلاک سیستم
۱	۱	۱	۱۰۲۴/کلاک سیستم

پیکربندی RTC با رجیستر وضعیت آسنکرون یا ASSR انجام میشود:

جدول ۳-۱۶ پیکربندی RTC با رجیستر

Bit	۷	۶	۵	۴	۳	۲	۱	۰
ASSR					AS0	TCN2UB	OCR2UB	TCR2UB

Asynchronous Timer/Counter2 : با Set کردن این بیت منبع کلاک تایمر 2 از کلاک سیستم به کریستال خارجی در پایه های TOSC1 و TOSC2 تغییر میکند. با تغییر دادن این بیت ممکن است مقدار رجیسترهای TCNT2 ، OCR2 و TCCR2 خراب شود .

Timer/Counter2 Update Busy : برای تضمین عملکرد صحیح در وضعیت آسنکرون رجیسترهای تایمر 2 برخلاف تایمر 0 و 1 به صورت بافر شده بروز می شوند . بدین ترتیب که

وقتی روی رجیستر TCNT2 مقداری نوشته شود، بیت TCN2UB یک می شود و مقدار یک هدر رجیستر موقتی ذخیره شده است به TCNT2 منتقل می شود . با اتمام بروز رسانی TCNT2 این بیت توسط سخت افزار صفر می شود .
صفر بودن OCR2UB نشان دهنده ی آمادگی TCNT2 برای پذیرفتن مقدار جدید است .

Output Compare Register2 Update Busy : این بیت همانند TCN2UB بوده با این تفاوت که بر روی رجیستر OCR2 عمل می کند .

Timer/Counter Control Register2 Update Busy: این بیت همانند TCN2UB بوده با این تفاوت که بر روی

رجیستر TCCR2 عمل میکند.

در حالتی که پرچم مشغول بودن یک رجیستریک می باشد، نوشتن بر روی آن رجیستر باعث می شود که مقدار

بروز شده صحیح نباشد و ممکن است باعث وقفه ی ناخواسته شود.

مکانیسم خواندن این سه رجیستر متفاوت می باشد، بدین صورت که زمان خواندن TCNT2 مقدار خود رجیستر

خوانده شده و با خواندن OCR2 و TCCR2 مقدار موجود در رجیستر موقت خوانده می شود.

تایمر 2 در وضعیت آسنکرون در حالت Power-Save نیز فعال بوده و پس از سرریز شدن تایمر از وضعیت Power-

Save خارج شده و در فعال بودن وقفه ، ISR را اجرا نموده و مجددا وارد حالت Power-Save می شود.

تایمر / کانتریک

تایمر یک تایمری 16 بیتی است و در آن علاوه بر امکانات تایمر صفر، یک بخش دیگر به نام بخش Capture به

آن افزوده شده است . این بخش در زمان های خاص، عدد شمارش شده توسط تایمریک و زمان سپری شده را ثبت

کرده و از طریق آن امکان اندازه گیری های زمانی را

فراهم می آورد . تایمری ک دارای پنج مد کاری به نام های Normal ، CTC ، Fast PWM ، Phase Correct

و PWM و Frequency Correct Phase and Mode می باشد . مدهای

PWM در تایمر 1 بسیار متنوع و دارای 12 حالت PWM می باشد . در این تایمر بین T1 به عنوان ورودی کانتروپین های OC1A و OC1B به عنوان خروجی مقایسه گر عمل می کنند . همچنین بین ICP1 برای ورودی بخش Capture تایمر یک می باشد .

به علت 16 بیتی بودن تایمر، رجیسترهای TCNT1 ، OCR1A و OCR1B شانزده بیتی می باشند که هر کدام دارای دو بایت L و H هستند . همچنین تایمر یک دارای دو واحد مقایسه ی مجزا می باشد که مقدار موجود در رجیسترهای OCR1A و OCR1B را با TCNT1 مقایسه کرده و در صورت برابری وضعیت پین های OC1A و OC1B را تغییر می دهند . همچنین رجیستر ICR1 نیز که رجیستر واحد Capture است رجیستری ۱۶ بیتی می باشد .

رجیسترهای 8 بیتی TCCR1A و TCCR1B کنترل تایمر را بر عهده دارند :

جدول ۳-۱۷ رجیستر ICR1

TCCR1 A	۷	۶	۵	۴	۳	۲	۱	۰
نام بیت	COM1A 1	COM1A 0	COM1B 1	COM1B 0	FOC1 A	FOC1 B	WGM1 1	WGM1 0

جدول ۳-۱۷ رجیستر ICR1

TCCR1B	۷	۶	۵	۴	۳	۲	۱	۰
نام بیت	ICNC1	ICES1	-	WGM13	WGM12	CS12	CS11	CS10

مد کاری تایمر بوسیله ی بیت های جدول زیر تعیین می شود :

جدول ۳-۱۸ مد کاری تایمر بوسیله ی بیت

	WGM13	WGM12	WGM11	WGM10	مد کاری	TOP	TOV=1
۰	۰	۰	۰	۰	Normal	0xFFFF	۰
۱	۰	۰	۰	۱	PWM, Phase Correct, 8-bit	0x00FF	۰
۲	۰	۰	۱	۰	PWM, Phase Correct, 9-bit	0x01FF	۰
۳	۰	۰	۱	۱	PWM, Phase Correct,	0x03FF	۰

					10-bit		
۴	۰	۱	۰	۰	CTC	OCR1A	0xFFFF
۵	۰	۱	۰	۱	Fast PWM, 8-bit	0x00FF	TOP
۶	۰	۱	۱	۰	Fast PWM, 9-bit	0x01FF	TOP
۷	۰	۱	۱	۱	Fast PWM, 10-bit	0x03FF	TOP
۸	۱	۰	۰	۰	PWM, Phase and Frequency Correct	ICR1	۰
۹	۱	۰	۰	۱	PWM, Phase and Frequency Correct	OCR1A	۰
۱۰	۱	۰	۱	۰	PWM, Phase Correct	ICR1	۰
۱۱	۱	۰	۱	۱	PWM, Phase Correct	OCR1A	۰
۱۲	۱	۱	۰	۰	CTC	ICR1	0xFFFF
۱۳	۱	۱	۰	۱	رزرو شده	-	-
۱۴	۱	۱	۱	۰	Fast PWM	ICR1	TOP
۱۵	۱	۱	۱	۱	Fast PWM	OCR1A	TOP

تعریف TOP : تایمر وقتی به مقدار TOP می رسد که برابر با بالا ترین مقدار در رشته ی شمارش خود است. این

مقدار می تواند مقدار ثابتی مثل 0x03FF بوده و یا مقدار نگهدارنده در یکی از رجیسترهای OCR1A یا ICR1 باشد

FOC1A و FOC1B: بیت های Force بخش مقایسه گر که عملکرد آنها همانند FOC1 در تایمر صفر و دومی باشد

به این ترتیب که در مد های غیر PWM یک کردن این بیت بدون اینکه وقفه ای ایجاد کند در صورت تطبیق

مقایسه، باعث تغییر وضعیت پین های OC1A و OC1B مطابق با وضعیت بیت های COM در TCCR1 می شود. بیت های COM1A0 ، COM1A1 ، COM1B0 و COM1B1: تغییر وضعیت پین های OC1A و OC1B را در حالت تطبیق معین می کنند که مقدار آنها بسته به مد کاری عملکرد متفاوتی را ایجاد می کند. بیت های زیر برای تعیین منبع کلاک می باشند:

جدول ۳-۱۹ تعیین منبع کلاک

CS02	CS01	CS00	وضعیت منبع کلاک تایمر
۰	۰	۰	بدون کلاک (متوقف)
۰	۰	۱	کلاک سیستم (بدون تقسیم)
۰	۱	۰	۸/کلاک سیستم
۰	۱	۱	۶۴/کلاک سیستم
۱	۰	۰	۲۵۶/کلاک سیستم
۱	۰	۱	۱۰۲۴/کلاک سیستم
۱	۱	۰	لبه پایین رونده ی پالس خارجی (T1)
۱	۱	۱	لبه ی بالارونده ی پالس خارجی (T1)

بیت ICES1: بیت تعیین لبه ی ورودی بخش Capture از پین ICP1. با صفر بودن این بیت لبه ی پایین رونده و بایک بودن آن لبه ی بالارونده باعث تریگرمی شود.

بیت ICNC1: بیت فعال ساز حذف نویز در ورودی بین ICP1

نتایج حاصل از کارکرد تایمر 1 در 4 بیت از رجیستر TIFR به نام های TOV1 (پرچم سرریز)

OCF1A (پرچم تطابق مقایسه گر A) OCF1B (پرچم تطابق مقایسه گر B) و ICF1 (پرچم بخش Capture

تایمر یک) منعکس می شوند:

جدول ۳-۲۰: بیت ICES1

TIFR	۷	۶	۵	۴	۳	۲	۱	۰
نام بیت	OCF2	TOV2	ICF1	OCF1A	OCF1B	TOV1	OCF0	TOV0
سطح منطقی	۰	۰	X	X	X	X	۰	۰

یک شدن هر یک از این پرچم ها در صورت فعال بودن بیت فعال ساز عمومی و فعال بودن وقفه ی مربوطه در

رجیستر TIMSK میتواند باعث انشعاب برنامه به ISR مربوط به آن وقفه شود:

جدول ۳-۲۱: اجرا شدن ISR به صورت خودکار

TIMSK	۷	۶	۵	۴	۳	۲	۱	۰
نام بیت	OCIE2	TOIE2	TICIE1	OCIE1A	OCIE1B	TOIE1	OCIE0	TOIE0
سطح منطقی	۰	۰	X	X	X	X	۰	۰

با اجرا شدن ISR به صورت خودکار بیت پرچم وقفه صفر شده ویامی تواند با نوشتن یک روی آن به وسیله ی نرم

افزار آن را پاک کرد.

۱. مد Normal

این مد همانند مشابه آن در تایمر صفر می باشد با این تفاوت که تایمر تا عدد 0xFFFF شمارش کرده و با رسیدن به آن تایمر سرریز کرده و بیت TOV1 یک شده و در صورت فعال بودن وقفه می تواند باعث اجرای ISR مربوطه شود. در مد عادی هر دو مقایسه گر A و B فعال بوده و هر کدام به طور مستقل عمل مقایسه را روی رجیستر TCNT1 و OCR1A و OCR1B انجام می دهند. در صورت برابری بیت OCF1A یا OCF1B یک شده و خروجی OC1A یا OC1B مطابق جدول زیر تغییر وضعیت داده و در صورت فعال بودن وقفه می توانند باعث ایجاد وقفه شوند.

جدول ۳-۲۲ مد عادی هر دو مقایسه گر A و B

وضعیت بین OC1A یا OC1B	COM1A0/COM1B0	COM1A1/COM1B1
غیر فعال (I/O معمولی)	۰	۰
Toggle	۱	۰
Clear	۰	۱
Set	۱	۱

در صورت استفاده از OC1A یا OC1B برای تولید شکل موج، باید این پین ها به صورت خروجی پیکربندی شوند.

در این حالت مقدار رجیستر TCNT1 به طور پیوسته با مقدار رجیستر OCR1A یا ICR1 مقایسه می شود و در صورت برابری مقدار رجیستر TCNT1 برابر صفر می شود . بنابراین در این حالت مقدار TOP تایمر را با توجه به مقدار موجود در بیت های WGM مقدار رجیسترهای OCR1A یا ICR1 تعیین می کنند.

با رسیدن تایمر به مقدار TOP خود بر حسب این که مقدار ماکزیمم OCR1A یا ICR1 انتخاب شده باشد بهتر تیب پرچم های OCF1A یا ICF1 یک شده و در صورت فعال بودن وقفه از آن می توان برای تغییر دادن مقدار مقایسه استفاده کرد . این عمل باید با دقت صورت گیرد زیرا رجیستر مقایسه ی تایمرها فقط در مدهای PWM دارای بافر دو بل می باشند . در این حالت فرکانس موج ایجاد شده روی پایه های OC1A یا OC1B مطابق رابطه ی زیر می باشد:

$$F_{OC1X} = \frac{F_{CLK-I/O}}{2N(1 + OCR1A)} \quad (3-3)$$

۳. مد Fast PWM

برخلاف تایمرهای صفر و دو که در آن موج های PWM تولید شده دارای دقت ثابت 8 بیتی هستند، تایمر ۱ قادر است سیگنال های PWM ای با دقت متغیر را ارائه کند، این مسئله باعث می شود که کاربر بتواند علاوه بر تغییر Duty Cycle فرکانس موج را به صورت سخت افزاری کنترل کند .

PWM سریع دارای پنج مد سریع می باشد: (۵ ، ۶ ، ۷ ، ۱۴ و ۱۵ = WGM1[3:0])

جدول ۳-۲۳ PWM سریع دارای پنج مد سریع

سریع PWM	
۸ بیتی (0Xff = TOP)	۱
۹ بیتی (0x1FF = TOP)	۲
۱۰ بیتی (0x03FF = TOP)	۳
با ICR1 = TOP	۴
با OCR1A = TOP	۵

در این مد تایمر از صفر تا مقدار TOP خود شروع به شمارش کرده و پس از از سرریز مجدداً از صفر شروع به کار میکند .

در صورتی که مقایسه ی خروجی در حالت PWM غیر معکوس باشد در حالت تطبیق مقایسه بین رجیسترهای TCNT1 و OCR1x پین OC1x یک شده و با رسیدن به مقدار TOP پاک می شود . در صورتی که خروجی PWM معکوس باشد وضعیت معکوس وجود خواهد داشت . دقت موج PWM خروجی میتواند مقادیر ثابت ۸ ، ۹ ، یا ۱۰ بیتی داشته و یا به وسیله ی رجیسترهای ICR1 یا OCR1A به مقدار دلخواه تنظیم شود . در این حالت حداقل مقدار مجاز 2 بیت (با دادن مقدار 0x0003 به رجیسترهای ICR1 یا OCR1x) و حداکثر آن 16 بیت می باشد .

دقت موج PWM بر حسب مقدار ماکزیمم از رابطه ی زیر به دست می آید :

$$Resolution = \frac{\log(TOP + 1)}{\log(2)} \quad (4-3)$$

بارسیدن تایمر به مقدار TOP پرچم سرریز TOV1 فعال شده و با تطبیق مقایسه نیز بیت OCF1A یا OCF1B یک می شود . در این حالت ها اگر وقفه ی مربوطه فعال شده باشد می توان در ISR آن وقفه مقدار مقایسه را تغییر داد . باید توجه داشت که مقدار رجیسترهای مقایسه باید از مقدار TOP کمتر باشد در غیر این صورت هیچ گاه مقایسه ای صورت نمی گیرد.

تغییر وضعیت بین هادر حالت تطبیق مقایسه و سرریز مطابق جدول زیر خواهد بود:

جدول ۳-۲۴ تغییر وضعیت بین هادر حالت تطبیق مقایسه و سرریز

COM1A1 /COM1B 1	COM1A 0/COM1 B0	وضعیت بین OC1A یا OC1B
۰	۰	غیر فعال (I/O معمولی)
۰	۱	اگر $WGM1[3:0]=15$ باشد ؛ Toggle بین OC1A در وضعیت تطابق و OC1B بین I/O معمولی برایدیگر حالت های $WGM1[3:0]$: غیر فعال (I/O معمولی)
۱	۰	Clear در وضعیت تطابق و Set در وضعیت TOP (PWM غیر معکوس)
۱	۱	Set در وضعیت تطابق و Clear در وضعیت TOP (PWM معکوس)

فرکانس موج PWM حاصل از رابطه زیر بدست می آید:

$$F_{PWM} = \frac{F_{CLK_I/O}}{N(1+TOP)} \quad (5-3)$$

۴. مد PWM Phase Correct

PWM تصحیح فاز دارای پنج مد کاری می باشد: (۱، ۲، ۳، ۱۰ و ۱۱) = WGM1[3:0]

جدول ۳-۲۵ PWM تصحیح فاز

تصحیح فاز PWM	
۸ بیتی (0Xff = TOP)	۱
۹ بیتی (0x1FF = TOP)	۲
۱۰ بیتی (0x03FF = TOP)	۳
با ICR1 = TOP	۴
با OCR1A = TOP	۵

در این مد تایمر به طور پیوسته از مقدار صفر تا TOP و از TOP تا صفر می شمارد . در حالت PWM غیر معکوس

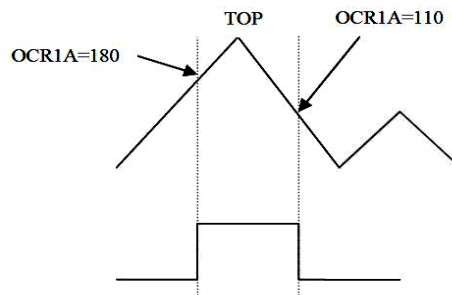
در حالتی که تایمر به صورت صعودی می شمارد در لحظه ی برابری رجیسترهای TCNT1 و OCR1 پین

OC1x صفر شده و در حالت شمارش نزولی با تطابق دو رجیستر این پین یک می شود .

در حالت PWM معکوس، عکس این قضیه برقرار است. دقت موج PWM خروجی می تواند مقادیر ثابت ۸، ۹ یا ۱۰

بیتی داشته و یا به وسیله ی رجیسترهای ICR1 یا OCR1A به مقدار دلخواه تنظیم شود . در این حالت حداقل

مقدار مجاز 2 بیت و حداکثر آن 16 بیت می باشد. پرچم سرریز تایمر TOV1 با رسیدن تایمر به مقدار صفر یک خواهد شد و با تطبیق مقایسه نیز بیت OCF1A یا OCF1B یکمیشود .
 در این حالتها اگر وقفه برونطه فعال شده باشد برنامهمیتواند به ISR آن وقفه منسحبشود . مقدار مقایسه (OCRx) را در ISR یا هر زمان دیگر میتوان تغییر داد اما این مقدار در بافر رجیسترهای OCR1A و OCR1B ذخیره شده و با رسیدن تایمر به مقدار TOP در خود رجیستر Load می شود بنابراین تغییر دادن مقدار رجیسترهای OCR1x به دلیل تغییر آن با رسیدن به TOP می تواند باعث خروجی PWM نامتقارن شود :



مشکل بالا در PWM تصحیح فاز و فرکانس با بروز کردن رجیسترهای OCR1x در زمان رسیدن به صفر، حل می

شود. تغییر وضعیت پین ها در حالت تطبیق مقایسه و سرریز به صورت جدول زیر خواهد بود :

جدول ۳-

۲۶ تغییر وضعیت پین ها در حالت تطبیق مقایسه و سرریز

COM1A1 /COM1B	COM1A0/ COM1B0	وضعیت پین OC1A یا OC1B
1		
۰	۰	غیر فعال (I/O معمولی)
۰	۱	اگر $WGM1[3:0]=9,14$ باشد ؛ Toggle پین

		OC1A در وضعیت تطابق و OC1B پین I/O معمولی برای دیگر حالت‌های WGM1[3:0]: غیر فعال (I/O معمولی)
۱	۰	Clear در وضعیت تطابق و شمارش صعودی، Set در وضعیت تطابق و شمارش نزولی
۱	۱	Set در وضعیت تطابق و شمارش صعودی، Clear در وضعیت تطابق و شمارش نزولی

۵. مد Phase and Frequency Correct

همانطور که گفته شد به دلیل بروز کردن رجیستر OCR1x با رسیدن به TOP ممکن است شکل موج خروجی نامتقارن شود. بنابراین برای حل این مشکل مد پنجم تایمر یک این رجیستر را با رسیدن به صفر بروزمی کند. تفاوت دیگر این مد و عملکرد قبلی در این است که تایمر تنها در دو حالت زیر کار می‌کند:

۱. PWM تصحیح فاز و فرکانس با ICR1 - TOP

۲. PWM تصحیح فاز و فرکانس با OCR1A - TOP

۵-۲- واحد Capture تایمر یک:

عملکرد این واحد به این صورت است که در اثر تریگر شدن ورودی Capture از پین ICP1 یا خروجی مقایسه گر آنالوگ مقدار موجود در رجیستر TCNT1 در رجیستر ICR1 نوشته شده و همزمان پرچم Capture تایمر یک (ICF1) یک می‌شود. در این زمان در صورت فعال بودن بیت پرچم ورودی (TICIE1) Capture این تریگر شدن

می تواند باعث ایجاد وقفه شود با اجرا شدن ISR به طور خود کار بیت ICF1 صفر شده و یاد ر صورت فعال نبودن وقفه می تواند بنوشتن یک بر روی آن پاک شود.

جدول ۳-۲۷ با اجرا شدن ISR به طور خود کار

Bit	۷	۶	۵	۴	۳	۲	۱	۰
ICR1H	ICR1[15:8]							
ICR1L	ICR1[7:0]							

رجیستر ICR1 به جز در حالتی که به عنوان TOP جهت مقایسه به کار میرود (مدهای ۸، ۱۰، ۱۲ و ۱۴) یک رجیستر فقط خواندنی است. همان طور که گفته شد تریگر شدن واحد Capture می تواند از دو منبع مختلف صورت گیرد که این از طریق بیت ACIC در رجیستر ACSR صورت می گیرد . صفر بودن این بیت پین ICP1 و یک بودن آن خروجی مقایسه کننده ی آنالوگ را انتخاب می کند . همچنین نوع سیگنال ورودی از پین ICP1 بوسیله ب بیت ICES1 از رجیستر TCCR1B تعیین می شود، به این ترتیب که صفر بودن این بیت لبه ی پایین رونده و یک بودن آن لبه ی بالا رونده ی سیگنال ورودی را انتخاب می کند.

جدول ۳-۲۸ نوع سیگنال ورودی از پین ICP1 بوسیله بیت ICES1 از رجیستر TCCR1B

TCCR1B	۷	۶	۵	۴	۳	۲	۱	۰
نام بیت	ICNC1	ICES1	-	WGM13	WGM12	CS12	CS11	CS10

ورودی capture دارای یک واحد کاهش نویز نیز می باشد که با استفاده از یک فیلتر دیجیتال ایمنی ورودی را بهبود می بخشد . این واحد بایک کردن بیت ICNC1 از رجیستر TCCR1B فعال می شود . با فعال شدن این فیلتر باید سیگنال نمونه برداری شده روی پایه ی ICP1 برای چهار سیکل کلاک معتبر باشد .

فصل ششم: ضمیمه چهارم ADC & DAC

ADC & DAC - ۱-۶

:ADC

تراشه مبدل آنالوگ به دیجیتال دوازده بیتی ما AD1674 ساخت شرکت Analog devices است. شکل این تراشه به همراه نام پایه ها در زیر آمده است:

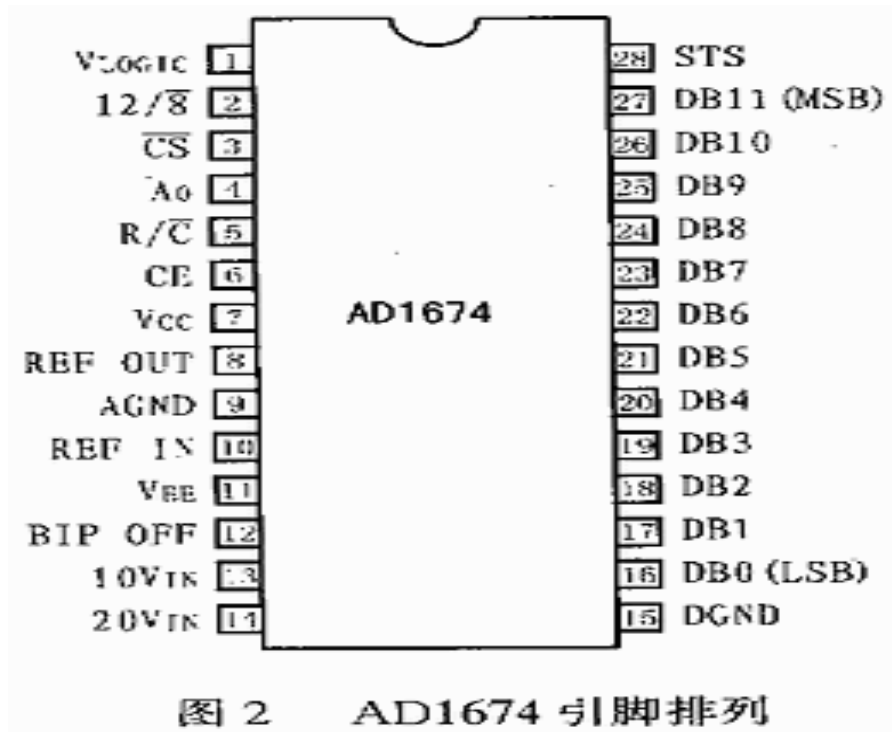


图 2 AD1674 引脚排列

شکل ۶-۱ (AD1674)

این ای سی دارای ۳ نوع تغذیه می باشد. پایه شماره ۱ آن سطح ولتاژ منطقی می باشد که بایستی به آن ولتاژی بین ۴.۵ تا ۵.۵ ولت اعمال کرد. پایه شماره ۷ تغذیه مثبت مدار بوده که می تواند ۱۲ یا ۱۵ ولت باشد که ما به آن ۱۲ ولت را اعمال می کنیم. و پایه شماره ۱۱ تغذیه منفی بوده که می تواند ۱۲- یا ۱۵- ولت باشد که باز هم ما از سطح ولتاژ ۱۲- استفاده می کنیم. این ای سی همچنین ۵ پایه کنترلی دارد پایه ۶ فعال کننده چیپ بوده و اگر سطح منطقی را داشته باشد ای سی فعال است. همین طور پایه ۳ انتخاب گر ای سی بوده که اگر low باشد چیپ انتخاب می شود. پایه ۲ یا ۸/۱۲ مشخص می کند که ما از ۸ بیت در خروجی استفاده کنیم یا ۱۲ بیت که ما این پایه را high کرده تا هر ۱۲ بیت را در خروجی داشته باشیم پایه ۵ (R/C) مشخص می کند که ای سی از تبدیل را انجام دهد یا اینکه بر روی پین های خروجی اطلاعات را قرار دهد. در حالتی که این پایه high است می توان داده ها را از خروجی خواند. پایه A0 نیز در طول کار بایستی low باشد. پایه STS خروجی می باشد و وقتی که یک تبدیل انجام شد این پایه low می

شود در واقع این پایه یک پرچم می باشد. از پایه ۱۶ تا ۲۷ نیز خروجی های دیجیتال ما بوده که کم ارزشترین آن ها پایه ۱۶ می باشد.

همانند ID/A این ای سی نیز در دو حالت تک قطبی و دو قطبی می تواند کار کند. پایه REFOUT و REFOUT برای همین موضوع به کار می روند که مدار های آن ها در ادامه آورده شده است. در ضمن این ای سی می تواند با دو حالت ورودی بگیرد اگر از پایه ۱۳ به عنوان ورودی استفاده کنیم حداکثر تا بین ۰ تا ۱۰ ولت در حالت تک قطبی یا بین ۵- تا ۵ ولت در حالت دو قطبی می توان به آن اعمال کرد. و اگر از پایه ۱۴ استفاده کنیم این محدوده ۲۰ ولت می شود.

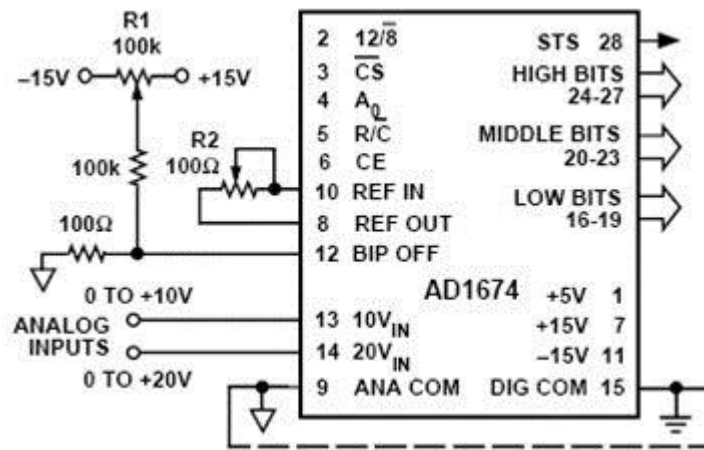
این ای سی را می توان به روش های مختلفی کنترل کرد که ما از روش لبه پایین رونده استفاده می کنیم. در این روش تنها پایه کنترلی مورد نیاز پایه R/C می باشد. بقیه پایه ها طبق آنچه گفته شد تنظیم می شود. در این روش پایه R/C همیشه high بوده و ما در یک لحظه آن را low می کنیم که در این هنگام یک تبدیل انجام می شود.

شکل پالس آن در زیر آمده است:



شکل ۶-۲ پالس R/C در روش low pulse

شکل شماتیک مدار در حالت تک قطبی به صورت زیر است:



شکل ۶-۳ شماتیک مدار راه اندازی یک ADC

مدار تک قطبی

پایه شماره ۱۲ برای کم کردن offset به صورتی که در شکل دیده می شود بسته شده است. اگر این موضوع خیلی مهم نباشد می توان این پایه را مستقیماً به زمین وصل کرد. همین طور پتانسیومتر بین پایه ۸ و ۱۰ به منظور تنظیم حد بالای ولتاژ به کار می رود یعنی اینکه چه ولتاژی را به عنوان خروجی حداکثر بگیرد در حالت معمول که این حد ۱۰ ولت است می توان یک مقاومت ۵۰ اهمی را به جای پتانسیومتر قرار داد.

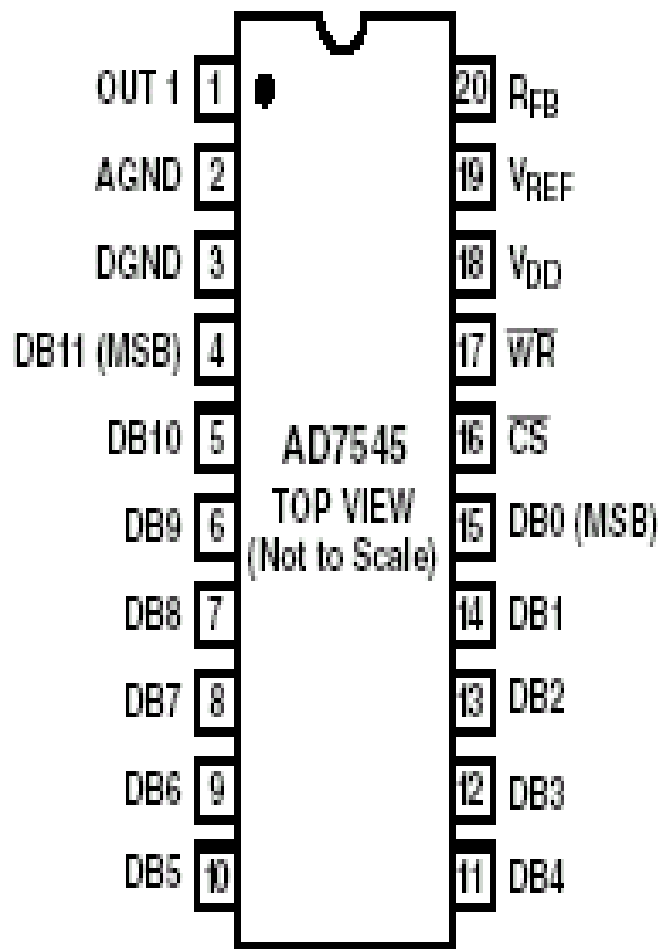
ما فعلاً از مدار تک قطبی استفاده می کنیم.

برای آزمایش این IC ورودی آنالوگ را به پین ۱۳ دادم (V_{in10}). بنابراین به ازای ۱۰ ولت ورودی آنالوگ باید $0xFFF0$ و به ازای ۰ ولت باید 0×0 بدهد.

به ورودی آنالوگ ولتاژ ۷۵ دادم خروجی دیجیتال "۰۱۱۱۱۰۱۰۱۱۱۰" شد. به ازای V_{10} ، خروجی دیجیتال "۱۱۱۱۱۱۱۱۱۱" شد و به ازای V_0 ، خروجی "۰۰۰۰۰۰۰۰۰۰۰۰" شد.

کار کردن با DAC12 بیتی:

تراشه مبدل دیجیتال به آنالوگ ۱۲ بیتی که در اینجا از آن استفاده میکنیم AD7545 ساخت شرکت Analogdevices است:

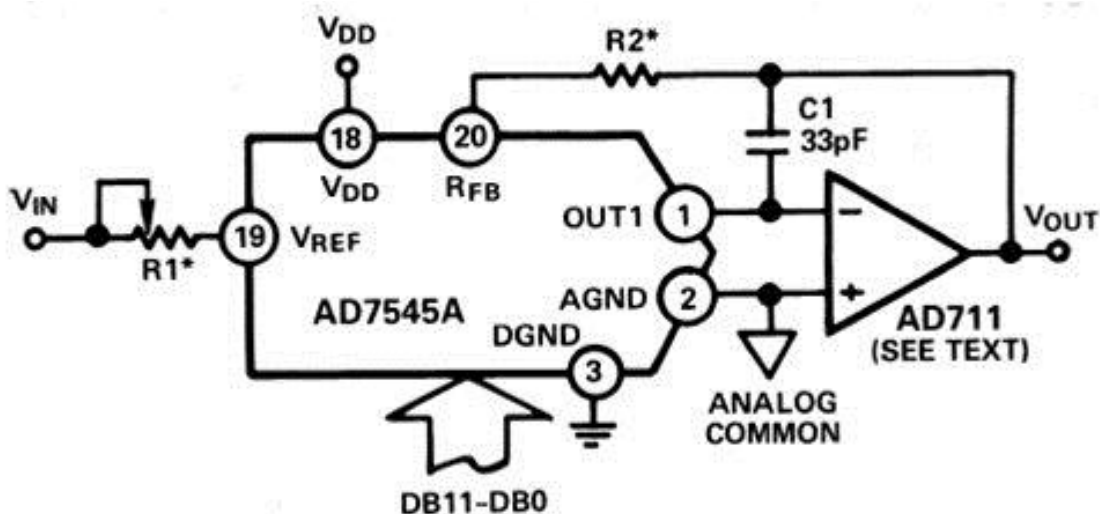


شکل ۶-۴ تراشه مبدل دیجیتال به آنالوگ ۱۲ بیتی

برای مقاردهی به ورودی های دیجیتال این تراشه از میکرو کنترلر atmega ۱۶ استفاده میکنیم.

این تراشه در دو مد تک قطبی و دو قطبی کار میکند. در مد تک قطبی خروجی آنالوگ فقط شامل ولتاژهای منفی میشود ولی در دو قطبی، هم ولتاژهای منفی و هم ولتاژهای مثبت را در بر میگیرد.

برای کار کردن با این تراشه در مد تک قطبی، پایه های V_{DD} ، CS ، WR ، $DGND$ ، $AGND$ را به زمین، V_{DD} را به V_5 و V_{IN} را به V_{10} وصل میکنیم. ورودی های دیجیتال را به پورت A و 4 بیت کم ارزش پورت B میدهیم و مدار تک قطبی (شکل زیر) را میندیم.



شکل ۶-۵ مدار داخلی تراشه مبدل دیجیتال به آنالوگ

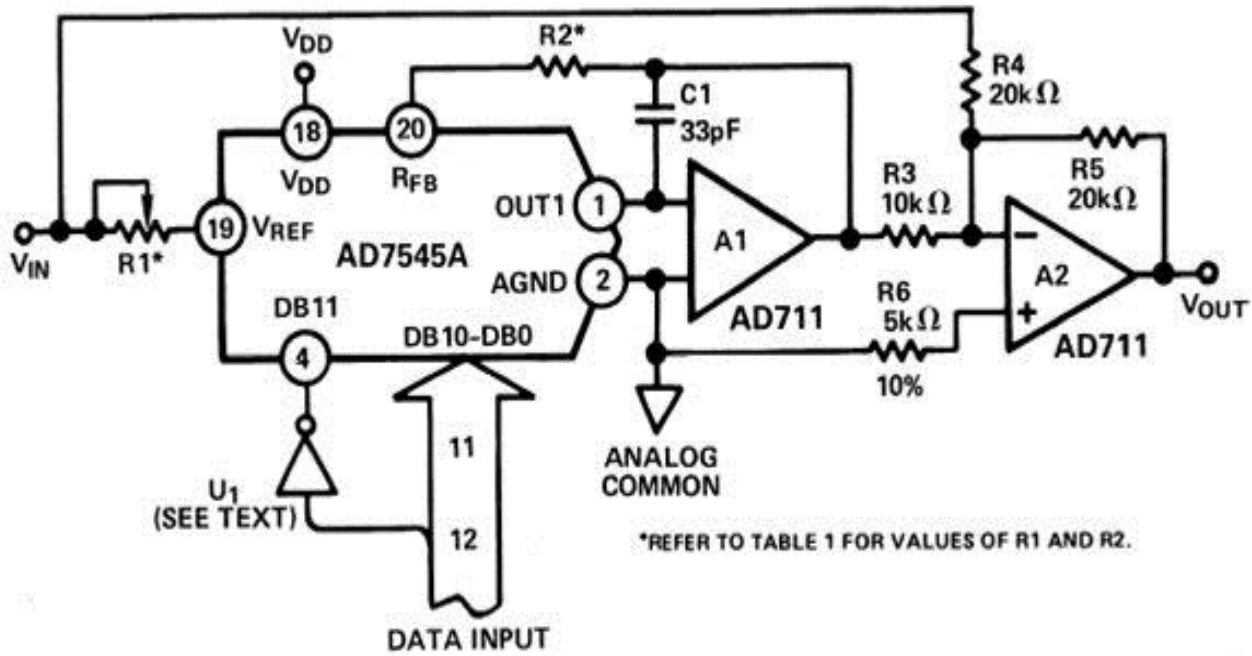
مقادیر R_1 ، R_2 در این شکل در datasheet قطعه آمده است. با استفاده از میکرو کنترلر به ورودیهای دیجیتال AD7545 صفر و ۱ می دهیم، خروجی آنالوگ با تقریب خوبی مطابق دیتاشیت به دست می آید:

$$0xFFFF \rightarrow -8.6V$$

0x800 -> -5V

0x000 -> 0V

حال مدار دو قطبی (شکل زیر) را می‌بینیم:



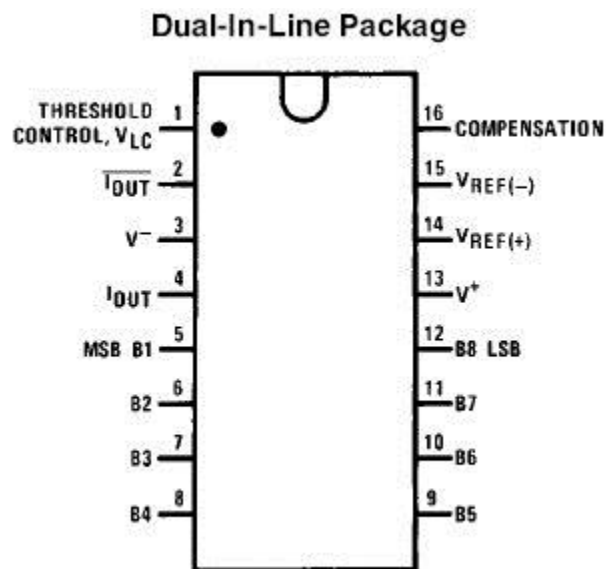
شکل ۶-۶ مدار دو قطبی مبدل دیجیتال به آنالوگ

و به ورودیهای دیجیتال مقدار می‌دهیم. میبینیم که خروجی آنالوگ تغییر منطقی می‌کند اما مطابق آنچه در دیتاشیت قطعه آمده نیست. برای اینکه نتایج مطابق دیتاشیت به دست آید، همانطور که در شکل بالا میبینید، پین متناظر با پرارزش‌ترین بیت را در میکرو کنترلر باید not کنیم و سپس به پایه ۴ بدهیم.

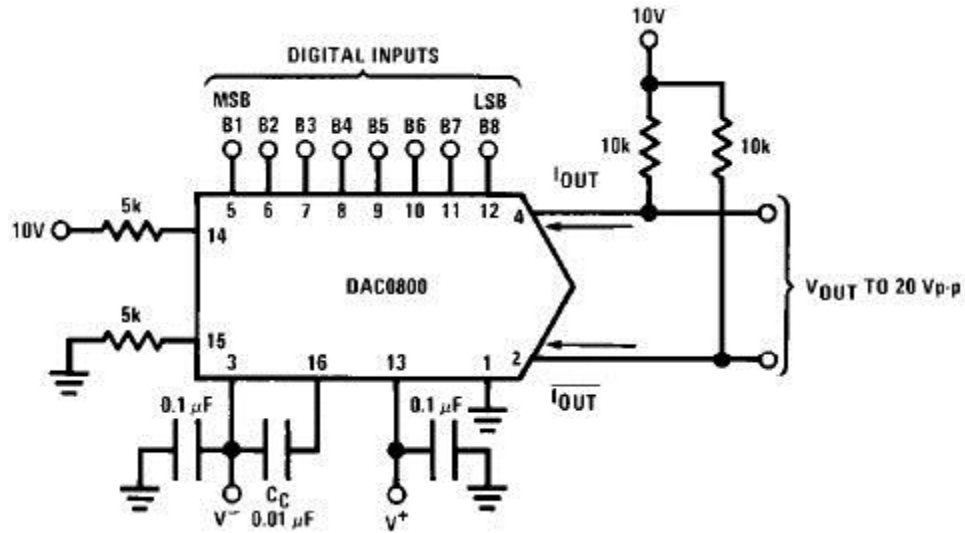
توضیح: OP-AMP مورد استفاده در اینجا TL074 است که Quad OP-AMP می‌باشد

۳-۶- کار کردن با DAC^۸بیتی:

تراشه DAC0800 یک مبدل دیجیتال به آنالوگ ۸ بیتی است. در شکل زیر این تراشه و همچنین مدار کاربردی سفارش شده در دیتاشیت این قطعه را می بینیم:



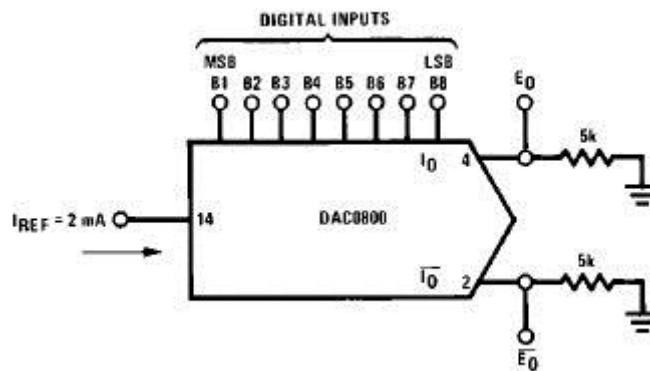
شکل ۶-۷ تراشه DAC0800 یک مبدل دیجیتال به آنالوگ



شکل ۶-۸ مبدل دیجیتال به آنالوگ

پایه ۳ (-V) به $-V_{10}$ و پایه ۱۳ (+V) به V_{10} وصل می‌شود و به جای مقاومت $5K$ از مقاومت $4.7K$ استفاده می‌کنیم خروجی این IC جریان است که ما برای تبدیل آن به ولتاژ از یک OP-AMP مثلاً AD648 استفاده می‌کنیم.

اما قبل از بستن مدار با OP-AMP برای اطمینان از درست کار کردن DAC0800 پایه های ۲ و ۴ را با یک مقاومت $4.7K$ به زمین می‌بندیم.



ورودیهای دیجیتال این IC را به پورت D میکرو می‌دهیم و به پورت D سه مقدار 0×0 و 0×1 و 1×0 می‌دهیم و خروجی آنالوگ را اندازه می‌گیریم. نتایج اندازه گیری و داده های دیتاشیت را در جدول های زیر آورده ایم.

نتایج اندازه گیری:

جدول ۴-۱ نتایج اندازه گیری کار کردن با DAC ۸ بیتی

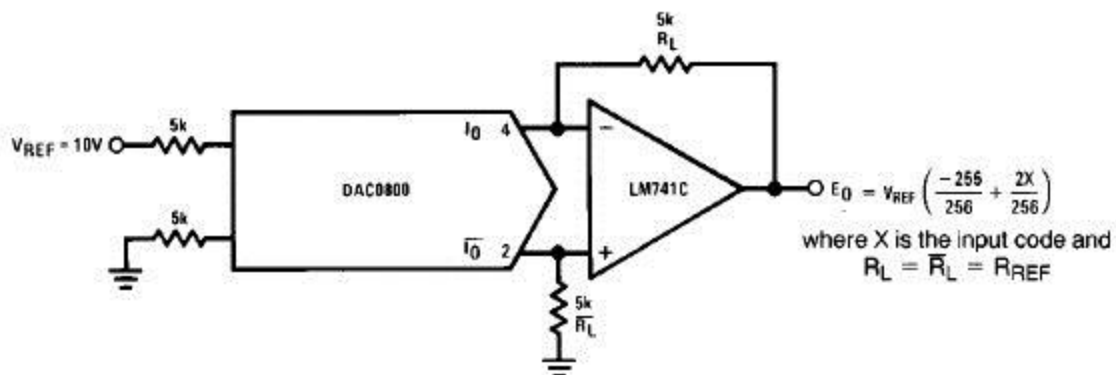
ولتاژ پین ۴	ولتاژ پین ۲	جریان پین ۴	جریان پین ۲	ورودی دیجیتال
V _{۲.۳۸} -	V _{۷.۳} -	mA _{۰.۵} -	mA _{۱.۵۵} -	۰۰×۰
V _{۴.۹۸} -	V _{۴.۹} -	mA _{۱.۰۵} -	mA _{۱.۰۴} -	۸۰×۰
V _{۷.۲۷} -	V _{۲.۴۴} -	mA _{۱.۵۴} -	mA _{۰.۵} -	xFF _۰

داده های همین آزمایش در دیتاشیت:

جدول ۴-۲ نتایج اندازه گیری کار کردن با DAC ۸ بیتی در دیتاشیت

	B1	B2	B3	B4	B5	B6	B7	B8	I _O mA	\bar{I}_O mA	E _O	\bar{E}_O
Full Scale	1	1	1	1	1	1	1	1	1.992	0.000	-9.960	0.000
Full Scale - LSB	1	1	1	1	1	1	1	0	1.984	0.008	-9.920	-0.040
Half Scale + LSB	1	0	0	0	0	0	0	1	1.008	0.984	-5.040	-4.920
Half Scale	1	0	0	0	0	0	0	0	1.000	0.992	-5.000	-4.960
Half Scale - LSB	0	1	1	1	1	1	1	1	0.992	1.000	-4.960	-5.000
Zero Scale + LSB	0	0	0	0	0	0	0	1	0.008	1.984	-0.040	-9.920
Zero Scale	0	0	0	0	0	0	0	0	0.000	1.992	0.000	-9.960

هرچند نتایج اندازه گیری دقیقاً با مقادیری که در datasheet ذکر شده برابر نیستند اما رابطه منطقی بین ورودی دیجیتال و خروجی آنالوگ وجود دارد بنابراین از صحت کار DAC0800 مطمئن می شویم. حال برای بدست آوردن خروجی ولتاژ سرهای ۲ و ۴ را مطابق شکل زیر به OP-AMP متصل می کنیم.



شکل ۶-۹ امتحان صحت کار DAC0800

مانند دفعه قبل به ورودیهای دیجیتال مقادیر ۰۰×۰، ۸۰×۰ و xFF۰ می دهیم و خروجی آنالوگ را اندازه می گیریم:

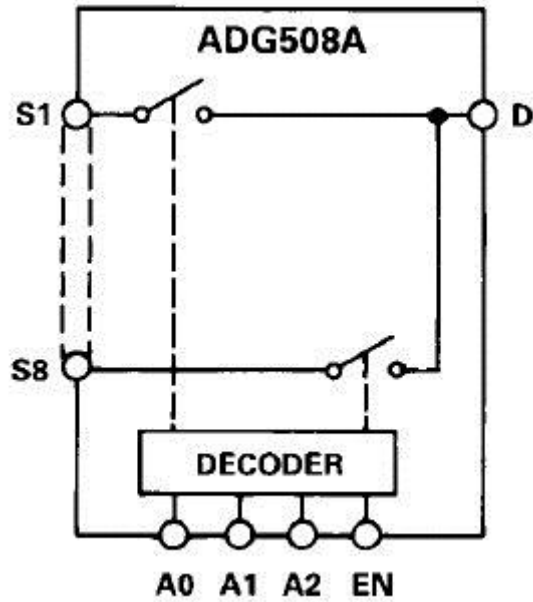
جدول ۳-۴ کار کردن با DAC ۸بیتی (خروجی آنالوگ ورودی دیجیتال)

خروجی آنالوگ	ورودی دیجیتال
V ۸.۶-	۰۰×۰
V ۰.۰۸	۸۰×۰
V ۹.۲۸	xFF۰

توضیح غیر ضروری: حتماً از درست بودن بایاس مدار مطمئن شوید.

کار کردن با یک مالتی پلکسر:

تراشه مالتی پلکسر ما ADG508 است. یک مالتی پلکسر ۸ به ۱ که دیاگرام آن به صورت زیر است.



شکل ۱۰-۶ دیاگرام یک مالتی پلکر ۸ به ۱

این IC در دو مد Dual supply , single supply کار می کند.

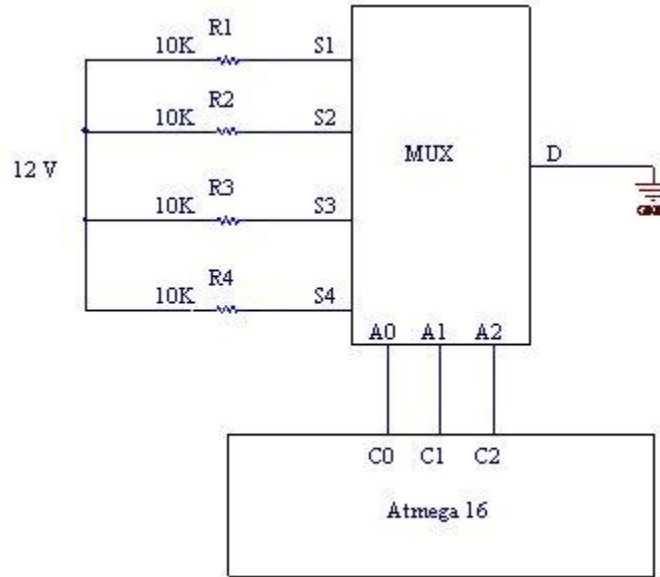
:Dual supply

$$V_{SS} = -V_{DD} = -16.5 \text{ v} \text{ to } 16.5 \text{ v}$$

:Single supply

$$V_{SS} = 0 \text{ v} = \text{GND} = \text{OV} \text{ to } 16.5 \text{ v}$$

ما در اینجا از مد Dual supply استفاده می کنیم. برای آزمایش این IC مدار زیر را می بندیم .



شکل ۶-۱۱ آزمایش مالتی پلکسر ADG508

R_{on} این IC در حدود ۲۸۰ اهم است که در مقایسه با مقاومت $10K$ که ما در مدار قرار دادیم قابل چشم پوشی است با استفاده از میکرو کنترلر به پایه های A, A_1, A_2 ورودی می دهیم .

جدول درستی در زیر آورده شده:

جدول ۴-۴ جدول درستی یک مالتی پلکسر

A1	A0	EN	ON Switch pair
X	X	۰	NONE
۰	۰	۱	۱
۰	۱	۱	۲
۱	۰	۱	۳
۱	۱	۱	۴

به این ترتیب مثلاً هنگامی که $EN=1$ و $A0=A1=0$ تمام V_{12} دوسر مقاومت $R1$ افتاد و بقیه مقاومت ها قطع بودند.

منابع

www.ATMEL.com

WWW.AVRFREAKS.NET

مجموعه کتاب های آموزش AVR

شماتیک بردهای آموزشی شرکت های تولید کننده بردهای آموزشی