

کنترل دور موتور DC با کنترلر PID بصورت WIRELESS

محمد جعفری

تأیید شده ۹۱

میکرو دیزاینر الکترونیک

Melec.ir

فهرست مطالب

۳	پیشگفتار
۵	فصل اول (عنوان پروژه و تحقیق)
۶	نحوه شمارش دور موتور
۷	نحوه انتقال اطلاعات از موتور به میکرو
۸	پردازش اطلاعات توسط میکرو
۱۰	نحوه محاسبه ی (K_p, K_i, K_d)
۱۰	نحوه انتقال اطلاعات از میکرو به موتور
۱۱	کنترل سرعت موتور DC
۱۲	کنترل سرعت موتور DC از طریق PWM
۱۴	فصل دوم (تشریح نقشه فنی پروژه و سخت افزارهای پروژه)
۱۵	مدار درایور موتور
۱۷	انواع اپتوکوپلر
۱۸	بررسی مازول HM-TR
۲۳	بررسی پایه های LCD
۲۵	شماتیک مدار شبیه سازی شده
۲۶	نقشه فیبر مدار چاپی
۲۷	فصل سوم (تشریح نرم افزار پروژه)
۲۸	برنامه کامل پروژه

چگونه اطلاعات انکدر را توسط میکرو بخوانیم	۴۰
بررسی زیر برنامه وقفه	۴۰
بررسی عملکرد USART میکرو کنترلر	۴۲
بررسی زیر برنامه وقفه دریافت USART میکرو کنترلر	۴۶
پیکر بندی تایمر صفر جهت تولید PWM	۴۸
پیکر بندی تایمر یک جهت کار در مد نرمال	۵۰
محاسبه ی PID	۵۱
فصل چهارم (خلاصه پروژه و پیشنهادات)	۵۷
طراحی کنترلر از طریق محاسبات	۵۹
مدلسازی موتور	۵۹
طراحی موتور DC در سیمولینک	۶۲
کنترل ابشاری موتور DC	۶۳
طراحی کنترل کننده PID	۶۴
مشخصات کنترل کننده PID	۶۵
تنظیم کردن PID	۶۶
کنترل کننده سرعت PID	۶۶
منابع	۶۹
پیوست ۱ (مشخصات AT-mega16)	۷۰
پیوست ۲ (مشخصات موتور های DC)	۸۱
پیوست ۳ (برگه اطلاعات قطعات استفاده شده)	۱۰۴

پیشگفتار

این پروژه بگونه ای انتخاب شده است که توانسته از تمامی گرایشهای رشته برق بهره گیرد و از آنها جهت پیاده سازی نتیجه ای مطلوب استفاده نماید. اما می توان گفت که قسمت اصلی پروژه بهره گیری از سیستمهای کنترلی است ، اینگونه که جهت کنترل موتور (dc) از اصول کنترل استفاده شده است و جهت رسیدن به مقدار مطلوب دور موتور از کنترلر (pid) استفاده شده است .

علاوه بر اصول کنترلی در این پروژه سعی شده که از مفاهیم الکترونیکی و مخابراتی نیز استفاده شود به همین منظور جهت راه اندازی موتور از درایورهای ترانزیستوری استفاده شده که در طراحی آنها از اصول الکترونیک بهره گرفته شده، و جهت ارسال اطلاعات و دریافت آن از ماژولهای فرستنده و گیرنده ی (hm-tr) استفاده شده که قسمت مخابراتی پروژه را تشکیل می دهد.

در ادامه به بررسی کامل قسمتهای ذکر شده خواهیم پرداخت ، قسمت بسیار مهم این پروژه قسمت میکروکنترلر آن می باشد و میکرو استفاده شده در این پروژه ای سی (AT-mega16) از خانواده ی AVR می باشد که به بررسی مشخصات این ای سی خواهیم پرداخت .

مشخصه ی بارز این پروژه پیاده سازی کنترلر (pid) بصورت نرم افزاری می باشد، بگونه ای که تمامی مراحل کنترل اعم از (تناسبی ، انتگرالی ، مشتقگیری) بصورت عددی صورت می گیرند. این موضوع در قسمت بررسی برنامه پروژه کاملاً مشهود است.

موتورهای dc کاربردهای زیادی دارند، از کاربردهای آن ها می توان به ساخت روبات ها، شیشه بالابر خودروها، سشوارها، ضبط صوت ها، انواع ماشین های کنترلی، لوازم ورزشی مانند تردمیل ها و ... اشاره نمود. اغلب موتورهای الکتریکی دوارند، اما موتور خطی هم وجود دارد. در یک موتور دوار بخش متحرک (که معمولاً درون موتور است) روتور و بخش ثابت استاتور خوانده می شود. روتور شامل آهنرباهای الکتریکی است که روی یک قاب سیم پیچی شده است. گر چه این قاب اغلب آرمیچر خوانده می شود، اما این واژه عموماً به غلط بکار برده می شود. در واقع آرمیچر آن بخش از موتور است که به آن ولتاژ ورودی اعمال می شود یا آن بخش از ژنراتور است که در آن ولتاژ خروجی ایجاد می شود. با توجه به طراحی ماشین ، هر کدام از بخشهای روتور یا استاتور می توانند به عنوان آرمیچر باشند.

بطور کلی موتور الکتریکی وسیله ای است که جریان الکتریسیته را به حرکت مکانیکی تبدیل می نماید. اغلب موتورهای الکتریکی حرکت مکانیکی را به صورت دورانی ایجاد می نمایند. همانگونه که می دانیم، به سیم حامل جریان در میدان مغناطیسی نیرو وارد می شود. اساس عملکرد موتورهای الکتریکی نیز استفاده از این نیرو برای دوران دادن شافت موتور به دور خود می باشد.

سرعت چرخش موتورهای DC وابسته به ولتاژ برق ورودی به آن ها و قدرت این موتورها نیز وابسته به جریان عبوری از آن ها می باشد. که ما جریان موتور را از طریق ماسفت قدرت (irf250) تامین کردیم و اساس کنترل سرعت موتور نیز به میزان مقدار میانگین موج (pwm) حاصل از میکرو کنترلر می باشد.

تارخچه کنترل مدرن

تلاش اولیه بشر برای درک زمان و تعیین موقعیت خود در شبانه روز از اولین گامها در طراحی سیستمهای کنترل است که به ساخت ساعت های آبی منجر گردید اولین ساعت های آبی توسط یونانیها و مصریان در حدود ۲۷۰ سال قبل از میلاد مسیح ساخته شد و تا قرن هفدهم میلادی نیز کاربرد داشت. در همان دوران سیستمهای کنترل سطح روغن چراغها نیز طراحی شد. با وقوع انقلاب صنعتی در اروپا کوره ها، بویلرها، موتورهای بخار پیشرفته و رگولاتورهای شناور طراحی شد که امکان کنترل آنها توسط سیستمهای ساده امکان پذیر نبود لذا سیستمهای کنترل پیشرفته تری پس از انقلاب صنعتی طراحی شدند. کنترل آسیاب های بادی که برای اولین بار توسط ایرانیان در قرن هفتم میلادی ساخته شدند گام مهمی در پیاده سازی کنترل خودکار به حساب می آید. این آسیاب ها در سال ۱۲۰۰ میلادی وارد اروپا شدند و تا سال ۱۶۰۰ میلادی مورد استفاده قرار گرفتند. در این آسیاب ها دو نوع سیستم کنترل وجود داشت ؛ یکی کنترل جهت قرارگیری آسیاب به طوری که بتواند از حداکثر نیروی باد استفاده کند و دیگری کنترل میزان گندم وارده به درون آسیاب. هر دوی این سیستم ها به صورت کاملاً خودکار عمل کرده و نیاز به حضور هیچ کارگری نبود.

تقدیر و تشکر

ابتدا لازم می دانم نهایت تشکرو سپاس را از پدر و مادر عزیزم که در تمامی لحظات و مراحل زندگی یار و یاور من بوده اند، داشته باشم و بر دستان پر مهر این عزیزان بوسه زنم. هر چند که هرگز نمی توان ذره ای از زحمات بی دریغ آنها را جبران کرد.

با امید موفقیت، پیروزی و سربلندی تمامی این عزیزان

محمد جعفری

تابستان ۹۱

فصل اول

عنوان پروژه و تحقیق

هدف این پروژه کنترل موتور dc است که برای این منظور احتیاج به یک ساختار کنترلی داریم ، در این پروژه از ساختار کنترل حلقه بسته استفاده شده است .

در حالت کلی این پروژه به چندین بخش تقسیم می شود و در هر بخش به نحوه عملکرد آن می پردازیم :

- ۱ - شمارش دور موتور
- ۲ - انتقال اطلاعات از موتور به میکرو
- ۳ - پردازش اطلاعات توسط میکرو
- ۴ - انتقال اطلاعات از میکرو به موتور

شمارش دور موتور:

شمارش تعداد دور موتور که از قسمتهای مهم این پروژه است ، بدلیل اینکه فرمان کنترلی صادر شده توسط نرم افزار بر مبنای شمارش موتور می باشد . به همین دلیل برای داشتن یک فرمان کنترلی دقیق برای رسیدن به هدف نیاز به اطلاعات دقیق از دور موتور داریم که در ادامه به بررسی نحوه ی شمارش موتور با این دقت می پردازیم.

شمارش موتور توسط میکروکنترلر انجام میگیرد به این صورت که توسط انکدر نوری که روی شفت موتور تعبیه شده و دارای ۲۸ شکاف نوری است دقت خوبی را تضمین میکند . الگوریتم شمارش به این گونه است که از وقفه های خارجی میکروکنترلر AT mega 16 استفاده شده که با هر لبه ی بالا رونده ی موج تشکیل شده توسط انکدر نوری یک وقفه از میکرو کنترلر گرفته می شود و همزمان تایمر میکروکنترلر عمل شمارش را در حالت مد نرمال انجام می دهد و عملیات شمارش را با آمدن وقفه متوقف می کند . نکته ای که باید به آن توجه نمود این است که نباید تایمر قبل از آمدن وقفه سرریز کند . برای اطمینان از این موضوع یک آزمایش ساده لازم است ، فرض می کنیم موتور در حداکثر دور خود است در این حالت شفت موتور قادر است ۶۰ دور در ثانیه بزند یعنی تعداد ($60 \times 28 = 1680$) پالس را انکدر می خواند در ثانیه ، ($X = 1/1680$) مدت زمان یک دوره ی تناوب انکدر است . یعنی فاصله ی بین دو وقفه در ماکزیمم دور برابر ۰.6 ms است .

در حالی که تایمر ۱ شانزده بیتی (AT- mega16) بافرکانس (8 MHz) در مد نرمال (FFFF) کار میکند، مدت زمان سرریز تایمر در این حالت برابر (۱/۸) $us*(FFFF)=3.19ms$ است که نشان می دهد تایمر ما در این مدت زمانی، سرریز نخواهد داشت.

انتقال اطلاعات از موتور به میکرو:

جهت انتقال اطلاعات بصورت وایرلس از ماژول فرستنده و گیرنده (hm tr) استفاده شده است که برخی از مشخصات آن را بررسی می کنیم.

مشخصات این ماژول

پروتکل ونحوه عملکرد مدار ارسال اطلاعات به fsk میباشد و با توجه به نوع فرکانس کاری و برد مدار نیاز به مجوز نداریم.

از دیگر ویژگی های بارز مدار تعیین فرکانس کاری ارسال و دریافت اطلاعات، نرخ ارسال اطلاعات، تغییر رنج ارسال اطلاعات در یک رنج وسیع و دیگر مشخصات فرستنده توسط نرم افزار مخصوص این ماژول میباشد.

فرکانس کاری این ماژول در انواع ۳۱۵ و ۴۳۴ و ۸۶۸ و ۹۱۵ مگاهرتز میباشد، البته در هنگام خرید انتن باید با توجه به فرکانس ماژول انتن را خریداری شود.

پروتکل ارسال و دریافت اطلاعات به صورت اتوماتیک توسط خود ماژول کنترل میشود، همچنین این ماژول از حساسیت بالایی در میزان اطلاعات دریافتی و ارسالی میباشد.

مهمترین ویژگی این ماژول تبادل اطلاعات با کامپیوتر و میکرو از طریق پروتکل UART سریال میباشد که میتوان به صورت TTL یا rs232 تبادل اطلاعات را انجام داد.

پردازش اطلاعات توسط میکرو

در حالت کلی پردازش اطلاعات بصورت نرم افزاری بوده که اطلاعات کامل آن در فصل سوم بررسی خواهد شد اما در این قسمت به نحوه عملکرد کنترل pid بصورت نرم افزاری و عددی خواهیم پرداخت .

نرم افزار این پروژه ساختار کنترل pid است که در سه مرحله ی جدا مقدار داده ارسال شده از موتور را گرفته و ابتدا مقدار error را از فرمول زیر حساب می کند .

$$\text{error} = \text{setpoint} - \text{sensor}$$

مرحله ی اول محاسبه ی قسمت تناسبی است که مقدار error تنها در یک بهره استاتیکی ضرب می شود ، مهمترین قسمت بدست آوردن مقدار بهره تناسبی است که در این پروژه بدلیل نبود تابع تبدیل سیستم این مقدار از روش سعی و خطا بدست آمده .

مرحله ی دوم محاسبه ی مقدار انتگرالی است که نرم افزار مقدار خطای هر مرحله را جمع می کند و در ثابت انتگرال که مشابه ضریب تناسبی بدست می آید ضرب می کند .

$$\text{integral} = \text{integral} + (\text{error} * \text{dt})$$

مرحله ی سوم مقدار خطای فعلی از خطای قبلی کم شده و تقسیم بر مدت زمان بین دو خطا می شود سپس در ثابت مشتق ضرب می شود و مقدار قسمت مشتقگیری نیز بدست می آید

$$\text{derivative} = (\text{error} - \text{pre_error}) / \text{dt}$$

در آخر مقادیر بدست آمده از سه مرحله ی قبل با هم جمع شده و فرمان کنترلی صادر می شود این مقدار در ضریبی ضرب شده تا در رنج مقادیر ocr میکرو قرار گیرد سپس آماده ارسال می شود.

$$\text{output} = k_p * \text{error} + k_i * \text{integral} + k_d * \text{derivative};$$

$$\text{temp} = \text{output} * 4.2;$$

کنترل کننده PID، که یک کنترل کننده سه بخشه، شامل بخش های تناسبی، انتگرال گیری، و مشتق گیری است، پر کاربرد ترین کنترل کننده در صنعت است، به طوری که حدود نود درصد کل کنترل کننده های مورد استفاده در صنعت، یا PID هستند، و یا از آن در ساختار های کنترلی دیگر استفاده می کنند. این امر به تنهایی گویای اهمیت این کنترل کننده است.

بر خلاف ظاهر ساده PID، طراحی این کنترل کننده، در عمل، فراتر از تنظیم سه پارامتر اصلی آن است. عوامل مختلفی در عملکرد این کنترل کننده تاثیر گذار اند، که از جمله ساختار کنترل کننده، درجه پروسه، نسبت ثابت زمانی غالب سیستم به زمان مرده پروسه، دینامیک عنصر محرک، نوع فیلتر بخش مشتق گیر و تنظیم پارامتر آن، رفتار غیر خطی در سیستم و غیره را می توان برشمرد. هر یک از این عوامل می توانند نقشی در روند طراحی و تنظیم کنترل کننده PID داشته باشند.

از این میان، دو مسئله مهم، عبارت اند از: طراحی فیلتر بخش مشتق گیر، و جبران آثار اشباع شدن عنصر محرک. حال در این قسمت، مبانی و اصول کنترل PID، اصلاحات اساسی در قانون پایه این کنترل کننده، ساختار های مختلف و منطق حاکم بر سه عمل آن، و نیز راهکار هایی برای انتخاب نوع کنترل کننده، معرفی و بحث می شوند.

نحوه محاسبه ی (K_p, K_i, K_d)

در سیستم هایی مانند این پروژه که مقدار ضرایب تناسبی، انتگرالی و مشتقی معلوم نیست بدلیل نبود تابع تبدیل سیستم باید از روش سعی و خطا استفاده کرد.

این ضرایب در پایداری و پاسخ گذرا و پاسخ حالت دایمی تاثیر گذار هستند این روش به این گونه است که ابتدا ضرایب انتگرال گیر و مشتقگیر را صفر می کنیم سپس مقدار ضریب تناسبی انقدر افزایش می دهیم تا مقدار خروجی به مقدار ورودی برسد و ناپایدار نشود سپس با ضریب انتگرالی میزان زمان نشست و زمان خیز را تنظیم می کنیم و در نهایت اگر لازم بود برای کاهش فرا جهش سیستم مقدار ضریب مشتقگیر را تنظیم می کنیم با این روش سعی و خطا می توان به نتیجه مطلوب در چنین سیستمهایی رسید.

انتقال اطلاعات از میکرو به موتور

فرمان کنترلی صادر شده توسط کنترلر pid توسط ماژول فرستنده و گیرنده ی (hm tr) به ورودی موتور ارسال می شود . ای فرایند انقدر ادامه پیدا می کند تا مقدار error به صفر برسد و مقدار دور خروجی برابر مقدار setpoint شود.

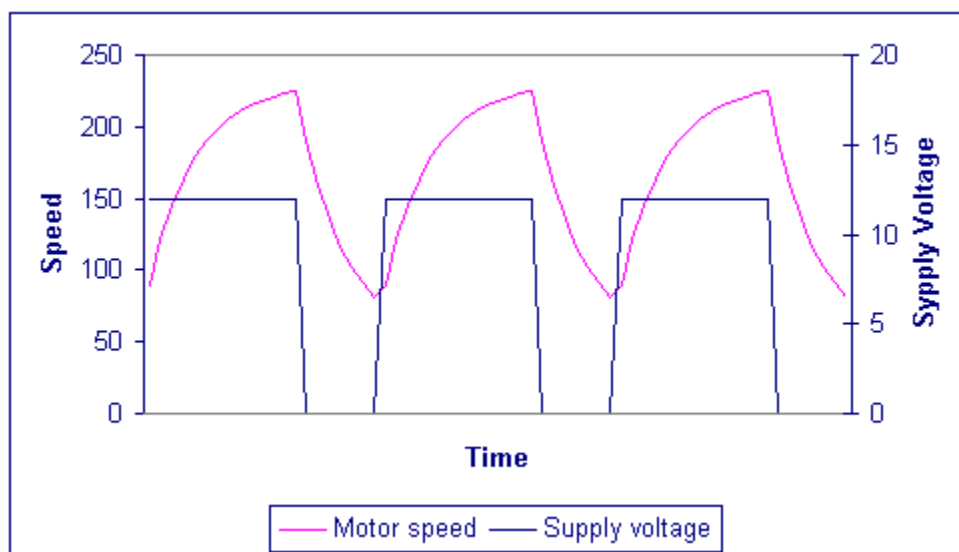
تنوری کنترل سرعت موتور دی سی

سرعت موتور DC به طور مستقیم متناسب با ولتاژ تغذیه، بنابراین اگر ولتاژ تغذیه از ۱۲ ولت تا ۶ ولت کاهش، موتور، با نصف سرعت اجرا می شود. چگونه می توان این زمان که باتری در ۱۲ ولت ثابت است به دست آورد؟

کنترل کننده سرعت با تغییر ولتاژ متوسط و فرستاده شده به موتور تنظیم می شود. این موضوع می تواند کار را به سادگی با تنظیم ولتاژ فرستاده شده به موتور انجام دهد، اما این کاملاً ناکارآمد است. راه بهتر این است که تغییر عرضه موتور روشن و خاموش بسیار سریع باشد.

این وضعیت بر روی MOSFET های قدرت انجام می شود. MOSFET (ترانزیستور اثر میدانی بر، نیمه هادی اکسید فلز) یک وسیله ای است که می تواند جریان های بسیار بزرگ و خارج از تحت کنترل ولتاژ سیگنال را تحمل کند.

زمانی که طول می کشد یک موتور برای سرعت بخشیدن و کاهش سرعت تحت شرایط تغییر موج ورودی وابسته به اینرسی موتور است، و چقدر اصطکاک و گشتاور بار وجود دارد. نمودار زیر نشان می دهد سرعت یک موتور که در حال تبدیل شده است و نسبتاً به آرامی خاموش و روشن می شود.



شما می توانید ببینید که سرعت به طور متوسط حدود ۱۵۰ است، با وجود آن که کمی متفاوت است. اگر ولتاژ عرضه شده به اندازه کافی سریع باشد، زمان زیادی برای تغییر سرعت ندارد، و سرعت کاملاً ثابت خواهد ماند.

کنترل سرعت موتور DC با استفاده از PWM

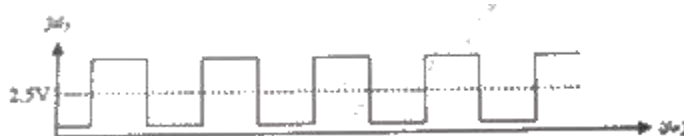
اصولاً برای کنترل سرعت موتور، باید مقدار ولتاژ اعمالی به آن را تغییر داد؛ سرعت موتور با کاهش سطح ولتاژ، کاهش پیدا می کند و با افزایش آن، افزایش می یابد. برای کاهش سطح ولتاژ نیز می توان از یک مقاومت متغیر در مسیر جریان عبوری به سمت موتور استفاده کرد. یکی از معایب اصلی این روش اتلاف انرژی است.

حال اگر به طریقی بتوانیم ولتاژ اعمالی به موتور را با سرعتی یکنواخت قطع و وصل کنیم، با بالاتر رفتن این سرعت از حدی خاص، دیگر قطع و وصل شدن موتور محسوس نخواهد بود؛ ولی موتور به علت قطع و وصل شدن ولتاژ، سطح ولتاژهای متفاوتی را با توجه به سرعت خاموش و روشن شدن احساس خواهد کرد. به این ترتیب سرعت چرخش موتور نیز متناسب با سطح ولتاژ تغییر خواهد کرد که همان هدف اولیه ما است.

قطع و وصل شدن ولتاژ با سرعتی یکنواخت، توسط موج PWM انجام می شود.

حال موج نشان داده شده در شکل ۱ با چرخه کاری ۵۰ درصد را در نظر بگیرید و فرض کنید مدت هر یک از دو زمان وصل و قطع بودن ۵ms است. به این ترتیب زمان تناوب این موج PWM برابر با 10ms و فرکانس آن برابر است با:

$$\text{فرکانس} = \frac{1}{\text{زمان تناوب}} \rightarrow \frac{1}{10\text{ms}} = \frac{1}{10 \times 0.001\text{s}} = 100\text{Hz}$$



موج PWM با چرخه کاری ۵۰ درصد

چرخه کاری این موج نیز چنین محاسبه می شود:

$$\text{چرخه کاری} = \frac{\text{مدت زمان وصل بودن}}{\text{زمان تناوب}} \rightarrow \frac{5ms}{10ms} \times 100 = \%50$$

توان متوسط موتور برابر با $P=VI$ است، بنابراین مقدار انرژی مصرفی موتور در مدت زمان برابر با $W=VIT$ خواهد بود.

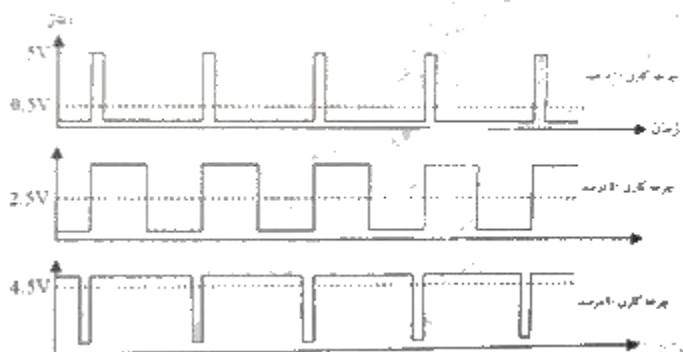
حال فرض کنیم یک موج PWM به موتور اعمال شود و جریان عبوری از آن $I=1A$ باشد، در این صورت اگر مساحت زیر نمودار ولتاژ زمان را در I ضرب کنیم، کل انرژی مصرفی توسط موتور در مدت یک دوره تناوب به دست می آید که برابر خواهد بود با :

$$W=VIT=5 \times 1 \times 0/005 + 0 \times 1 \times 0/005 = 0/025J$$

این بار اگر فرض کنیم که این ولتاژ به صورت پیوسته به موتور وارد می شود، سطح ولتاژ برابر خواهد بود با:

$$W= VIT \quad 0/025J = V \times 1 \times 0/010 \quad V=2/5v$$

به این ترتیب می توان به راحتی و بدون انجام محاسبات، چرخه کاری موج PWM برای مثال ۵۰ درصد را در سطح ولتاژ کلی اعمال شده V ضرب کرد تا سطح ولتاژی را که موتور احساس می کند $50\% \times 5V = 2/5V$ به دست آورد. در شکل زیر، موجهای PWM با چرخه های کاری مختلف و سطح ولتاژ متناسب با هر موج نشان داده شده اند.



موج های PWM با چرخه های کاری مختلف

فصل دوم

تشریح نقشه فنی پروژه وسخت افزار طراحی شده

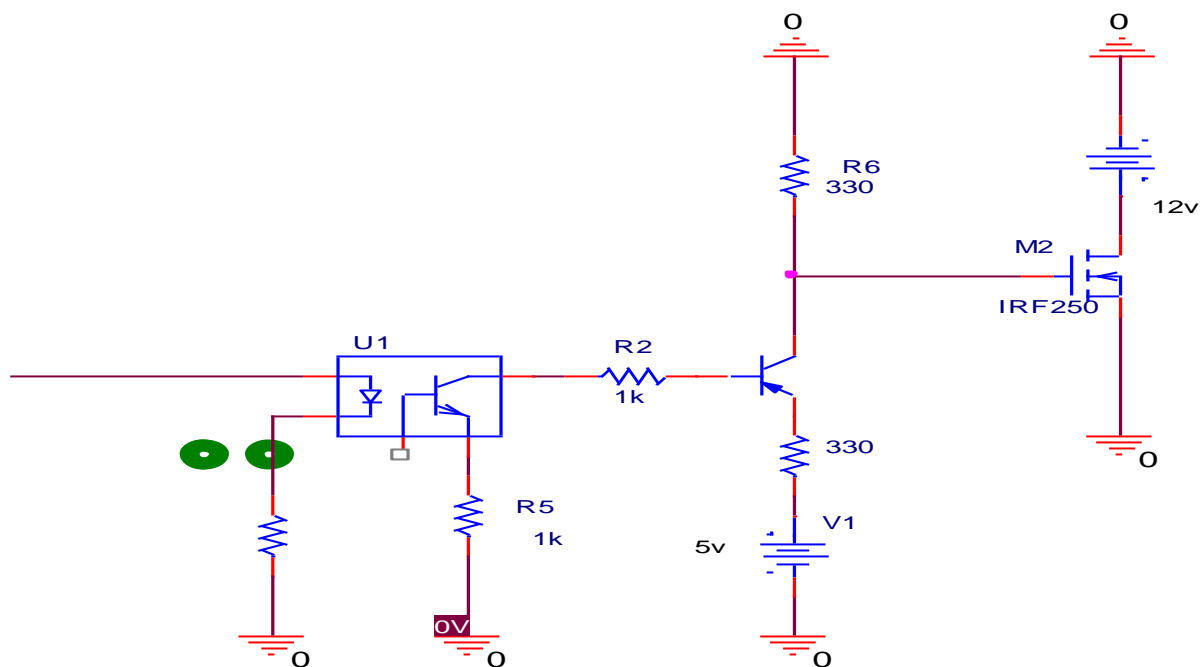
قسمت های مهم سخت افزاری این پروژه به چند بخش می توان تقسیم کرد ، هر مرحله را بطور مجزا بررسی خواهیم کرد و در اخر نقشه فنی طراحی شده توسط نرم افزار پرتل ونیز مدار شبیه سازی شده ی ان را بررسی می کنیم.

مدار درایور موتور:

از جمله قسمت های سخت افزاری نام برده شده، مهمترین طراحی مربوط به درایور موتور می شود چرا که در این پروژه سعی شده به جای استفاده از ای سی های آماده ی درایور موتور از طراحی مدارات تقویت کننده الکترونیکی استفاده شود.

مدار درایور موتور وظیفه دارد ولتاژ PWM تولید شده توسط میکرو را به ولتاژ 12v و جریان 3A تبدیل کند با توجه به این نکته که مدار تقویت کننده در ناحیه ی غیر خطی بایاس شده است زیرا ولتاژ PWM ترانزیستورها را به ناحیه ی قطع و اشباع می برند و بطور کلی می توان به ترانزیستور ها بعنوان سویچ های اکتیو نگاه کرد.

تقویت ولتاژ کار بسیار ساده ای است بدلیل اینکه دو منبع ولتاژ dc در مدار وجود دارد اما قسمت مهم کار ایجاد جریان لازم برای موتور است که برای این منظور از ترانزیستور ماسفت با قدرت جریان دهی بالا (irf250) استفاده شده است.

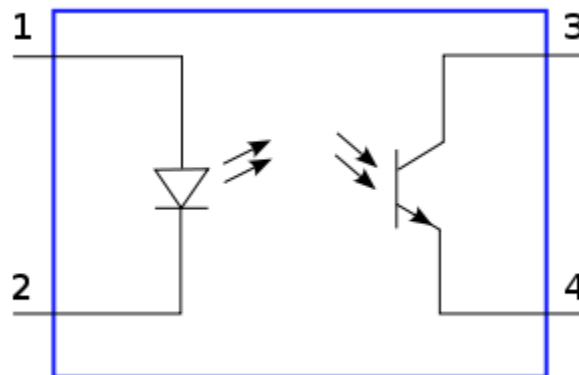


قطعات استفاده شده:

4n27 : جهت ایزوله کردن و دار موتور از مدار میکرو از یک اپتوکوپلر استفاده شده است .

OPTOCOUPLER یک قطعه الکترونیکی است که به صورت IC تولید میشود. کار اصلی اپتوکوپلر ایزوله کردن دو نقطه از مدار با استفاده از نور میباشد. همانطور که از نام آن مشخص است، وظیفه آن کوپل کردن یا اتصال دو نقطه از طریق نور میباشد، به عنوان مثال اگر بخواهیم از طریق میکرو مستقیماً به موتوری فرمان بدهیم یا رله ای را فعال کنیم ممکن است عملکرد موتور باعث ایجاد نویز شده و بر روی عملکرد میکرو یا مدار فرمان تاثیر بگذارد و باعث اختلال در سیستم شود.

یکی از کاربردهای مهم این قطعه در کنترل دیجیتالی قدرت میباشد. از انواع اپتوکوپلر میتوان به نوع ترانزیستوری، دارلینگتون و دیاک اشاره کرد.



همانطور که در شکل های بالا مشخص است optocoupler از یک LED برای ارسال نور و یک فوتوترانزیستور برای دریافت نور استفاده میکند.

انواع اپتوکوپلر

۱- اپتوکوپلر ترانزیستوری: این قطعه از یک LED و یک ترانزیستور نوری تشکیل شده است که با کم و زیاد کردن ولتاژ پایه های میتوان بیس ترانزیستور را تحریک کرد. علاوه بر تغییر ولتاژ از موج برای تغییر نور نیز استفاده کرد .

۲- اپتوکوپلر دارلینگتون: در این قطعه به جای ترانزیستور یک جفت دارلینگتون در مدار قرار دارد .

۳- اپتوکوپلر دیاک: از این قطعه برای تریگر کردن ترایاک استفاده می شود .

4n5401 : یک ترانزیستور bjt بصورت pnp است ، و بعنوان طبقه ورودی تقویت کننده است.

پایه های این ترانزیستور همانند شکل زیر است.

4n5401



Irf 250 : این ماسفت جهت تامین جریان لازم برای موتور انتخاب شده است. و در طبقه خروجی قرار دارد. این ماسفت وظیفه ی تبدیل ولتاژ 5v به 12v را نیز دارد.

موتور بر روی درین قرار گرفته و جریان لازم را از ماسفت قدرت می کشد.

قسمت مهم دیگر سخت افزاری ماژول های فرستنده و گیرنده (HM-TR) است که مشخصات و پایه های آن را بررسی می کنیم.

HM-TR

یکی از ماژول های فرستنده و گیرنده دیتا با قابلیت اتصال به کامپیوتر که با کمک آن میتوان راحتی اطلاعات را به صورت بی سیم بین دو میکرو یا بین دو کامپیوتر یا میکرو و کامپیوتر انتقال داد ماژول HM-TR میباشد. طبق مشخصات این ماژول جز خانواده برد 500 متر میباشد و طبق دیتا شیت آن در صورتی که ماژول حداقل ۱ متر از زمین فاصله داشته باشد اطلاعات را تا فاصله 230 متر ارسال میکند.



نحوه عملکرد ماژول بدین صورت میباشد که در صورتی که پایه های آن به صورتی به تغذیه وصل شده باشد که در حالت ارسال و دریافت اطلاعات باشد ابتدا ماژول اطلاعاتی که به پایه drx آن وصل شده باشد را ارسال میکند و بعد از اتمام ارسال به صورت اتوماتیک به حالت گیرنده سوئیچ میشود و در صورتی که اطلاعاتی باشد آن را دریافت میکند و از طریق پایه dtx قابل دریافت خواهد بود و مدت زمان سوئیچ بین حالت فرستنده و گیرنده 50 میلی ثانیه میباشد.

پروتکل و نحوه عملکرد مدار در ارسال اطلاعات به صورت fsk می باشد و با توجه به نوع فرکانس کاری و برد مدار نیاز به مجوز ندارد .
از دیگر ویژگی های بارز مدار تعیین فرکانس کاری ارسال و دریافت اطلاعات ، نرخ ارسال اطلاعات ، تغییر رنج ارسال اطلاعات در یک رنج وسیع و دیگر مشخصات فرستنده توسط نرم افزار مخصوص این ماژول می باشد .
فرکانس کاری این ماژول در انواع 315 و 434 و 868 و 915 مگاهرتز می باشد ، البته در هنگام خرید انتن باید با توجه به فرکانس ماژول انتن را خریداری کرد.
پروتکل ارسال و دریافت اطلاعات به صورت اتوماتیک توسط خود ماژول کنترل می شود، همچنین این ماژول از حساسیت بالایی در میزان اطلاعات دریافتی و ارسالی دارد.
مهمترین ویژگی این ماژول تبادل اطلاعات با کامپیوتر و میکرو از طریق پروتکل UART سریال می باشد که میتوان به صورت TTL یا rs232 تبادل اطلاعات را انجام داد .
همانطور که در بالا گفته شد نوع تبادل اطلاعات در سریال به ۲ صورت rs232 و TTL می باشد در ضمن بر روی ماژول میکروکنترلر atmega16 نصب شده است اگر بخواهیم ماژول را به کامپیوتر وصل کنیم باید از نوع rs232 آن استفاده کنیم یا این که خودمان یک آی سی max232 به مدار اضافه کنیم .
اما کارخانه سازنده ۲ نوع ماژول ارائه داده است که در یکی آی سی max232 نصب شده است (مانند شکل زیر)



اما مدل دیگر ان TTL می باشد که هیچ تفاوتی با نمونه بالا ندارد مگر این که آی سی max23 حذف شده و به دیتا به صورت TTL تبدیل میشود که در این صورت به راحتی می توان به صورت مستقیم به میکرو وصل کرد.



اما اگر ماژول از نوع TTL را خریداری شود. اگر خواستید به صورت rs232 نیز مستقیماً عمل کند میتوان ای سی max232 و خازن و قطعات smd انرا تهیه کرد و بر روی ماژول لحیم کرد یا جداگانه در یک برد دیگری ان را ساخته و به ماژول اصلی وصل کرد اما اگر ماژول با خروجی rs232 را تهیه کنید هم خروجی rs232 را دارید هم TTL.

به این صورت که اگر ماژول با خروجی rs232 را تهیه کنید بر راحتی با اتصال ۲ نقطه مدار به یکدیگر می توانید ان را به خروجی TTL تبدیل کنید. برای تبدیل خروجی از rs232 به TTL باید مانند شکل زیر ۲ پایه تعیین شده را به هم لحیم کرد.



اما در مورد پایه های این ماژول ونحوه اتصال آن به کامپیوتر و میکرو بدین صورت میباشد که در شکل زیر نمایش داده شده است .

در صورتی که ماژول را روبرو خود بگیرید ، وظیفه پایه ها از سمت چپ به راست به ترتیب به صورت زیر میباشد

VCC=پایه تغذیه مثبت مدار میباشد که باید 5 ولت به آن وصل کرد.

DTX=در صورتی که بخواهیم اطلاعات ارسال شده از فرستنده دیگر را دریافت کنیم ، اطلاعات دریافتی توسط ماژول از طریق این پایه در دسترس خواهد بود .

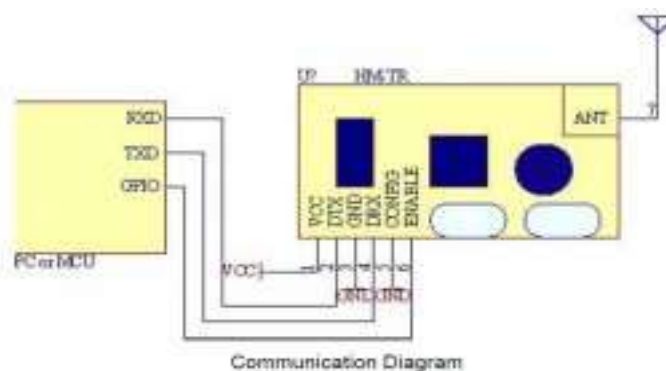
GND=این پایه برای تغذیه منفی مدار میباشد که باید **GND** و یا به عبارت دیگر منفی تغذیه را به آن وصل کرد .

DRX=در صورتی که بخواهیم اطلاعاتی را ارسال کنید باید اطلاعات به این پایه داده شود.

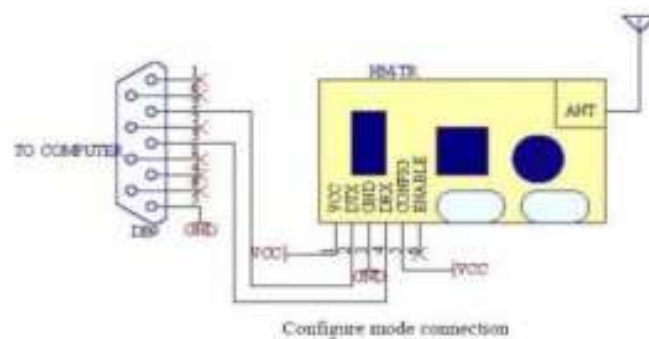
CONFIG=این پایه برای تنظیمات داخلی ماژول می باشد، در صورتی که خواسته باشید به تنظیمات داخلی ماژول توسط نرم افزار دسترسی داشته باشید باید این پایه را به مثبت **VCC** وصل کنید وبعد ماژول را روشن کنید اما اگر خواسته باشید ماژول به صورت عادی عمل کند و اطلاعات را ارسال و دریافت کند این پایه باید به زمین **GND** وصل شده باشد.

ENABLE=پایه فعال ساز **ENABLE** ماژول میباشد در صورتی که این پایه به زمین **VCC** وصل شده باشد ماژول روال عادی خود را انجام میدهد اما اگر خواستید ماژول هیچ دیتای را ارسال و یا دریافت نکند این پایه باید به **GND** وصل شود.

در شکل زیر یک نمونه ساده اتصال ماژول به میکرو را مشاهده میکنید البته حتما نیاز نیست پایه فعال ساز هم به میکرو وصل شده باشد و میتوانید آن را مستقیما به مثبت 5 ولت وصل کنید.



همانطور که گفته شد از مشخصات بارز این ماژول قابلیت اتصال مستقیم به کامپیوتر از طریق پورت سریال com کامپیوتر میباشد، مثلاً می توانید در ساده ترین روش اطلاعات دریافتی را توسط hyper terminal ویندوز مشاهده کنید. اما در ابتدای متن گفتیم که میتوان مشخصات داخلی این ماژول را تغییر داد برای این کار باید در ابتدا ماژول را مانند عکس زیر به پورت com سیستم خود وصل کنید.



قبلاً گفته شد باید با توجه به فرکانس ماژول، آنتن ان را نیز خریداری کنید درضمن حتماً باید آنتن به ماژول وصل باشد تا ماژول کار کند و اطلاعات را ارسال و دریافت کند.



بررسی پایه های lcd :

LCD های کاراکتری که عموماً برای مشاهده خروجی ها، زمان کار با میکرو کنترلرها بکار می روند در اندازه های مختلف موجود هستند که این اندازه نشان دهنده تعداد کارکترهای LCD در سطر و ستون می باشد .
مثلاً 16 در ۲، ۱۶ کاراکتر در هر سطر و دو سطر دارد یا ۲۰، ۴ در ۲۰ کاراکتر در هر سطر و ۴ سطر دارد .
در حالی که LCD های کاراکتری در اندازه های مختلف موجود هستند اما بطور عموم ۱۶ پایه برای اتصال دارند.

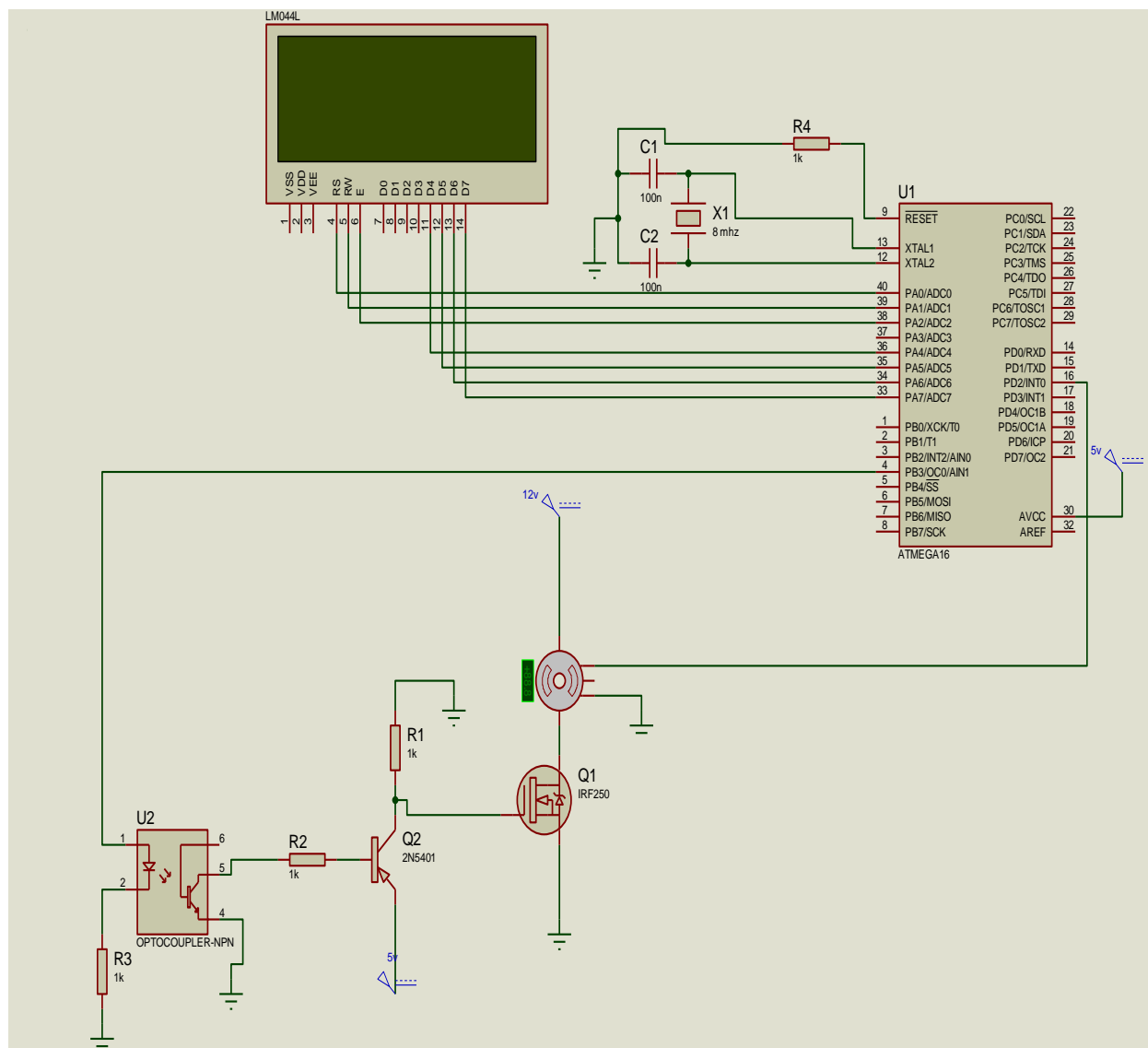
اتصال پایه ها به ترتیب به شکل زیر است:

- ۱- پایه اتصال به زمین
- ۲- پایه ۵ ولت
- ۳- پایه مقدار کنتراست کاراکترهای LCD میباشد با یک مقاومت ۰ الی ۵ کیلو به زمین متصل شود مقاومت ۴.۷ کیلو بایت کنتراست مناسبی در LCD ایجاد میکند
- ۴- پایه RS اتصال به میکرو
- ۵- پایه در صورت ۱ بودن برای خواندن از LCD و صفر بودن برای نوشتن در LCD که بطور عموم این پایه اتصال به زمین (صفر) است
- ۶- پایه Enable اتصال به میکرو جهت فعال یا غیر فعال کردن LCD
- ۷- پایه DB0 گرفتن Data از LCD
- ۸- پایه DB1 گرفتن Data از LCD
- ۹- پایه DB2 گرفتن Data از LCD
- ۱۰- پایه DB3 گرفتن Data از LCD
- ۱۱- پایه DB4 ارسال Data به LCD اتصال به میکرو
- ۱۲- پایه DB5 ارسال Data به LCD اتصال به میکرو
- ۱۳- پایه DB6 ارسال Data به LCD اتصال به میکرو
- ۱۴- پایه DB7 ارسال Data به LCD اتصال به میکرو
- ۱۵- اتصال مثبت LED پشت زمینه LCD میتوان به میکرو متصل کرد تا روشن

وخاموش کردن آن قابل کنترل باشد یا به ۵ ولت تا همیشه روشن باشد
۱۶- اتصال زمین LED پشت زمینه LCD

پایه های ۷ الی ۱۰ برای خواندن اطلاعات از LCD استفاده میشوند و چون معمولا اینکار انجام نمیشود این پایه ها به میکرو متصل نمیشوند

مدار شبیه سازی شده پروژه بصورت زیر توسط نرم افزار پروتوس انجام شده است



این پروژه از دو برد مدار چاپی استفاده شده که مدار pcb آن در این قسمت آورده شده است .

فصل سوم

تشریح نرم افزار و برنامه های مربوط به پروژه

می توان گفت مهمترین قسمت پروژه مر بوط به نرم افزار ان می باشد ، کنترل pid که در قسمت مقدمه با طرز کار ان تا حدودی آشنا شدیم در اینجا نرم افزاری پیاده می کنیم .تفاوت مهم پیاده سازی از طریق نرم افزاری با سخت افزاری در این است که محاسبات تناسبی ، انتگرالی، مشتقی در این حالت بصورت عددی هستند.

ابتدا نگاهی به برنامه کلی می اندازیم پس ازاینکه با مفاهیم کلی برنامه آشنا شدیم به بررسی تک تک زیر برنامه ها و خط به خط برنامه می پردازیم.

برنامه کامل پروژه:

*****/

This program was produced by the

CodeWizardAVR V1.24.8b Professional

Automatic Program Generator

©Copyright 1998-2006 Pavel Haiduc, HP InfoTech s.r.l.

<http://www.hpinfotech.com>

Chip type : ATmega16

Program type : Application

Clock frequency : 8.000000 MHz

Memory model : Small

External SRAM size : 0

Data Stack size : 256

*****/

#include <mega16.h>

#include <delay.h>

//Alphanumeric LCD Module functions

#asm

. equ __lcd_port=0x1B ;PORTA

#endasm

#include <lcd.h>

#include <stdlib.h>

#include <stdio.h>

//calculation revving parameter

unsigned int m@0x60;

unsigned char ring@0x62;

unsigned long int sum@0x63 ;

unsigned long int tesum@0x67;

bit ok;

bit send_ok;

float sensor@0x6c;

//pid parameter

signed int error@0x71;

unsigned char setpoint@0x73;

float temp@0x79;

int temp2@0x7d;

unsigned char sender@0x85;

```
float output;
float integral=0;
float derivative;
int pre_error;
//pid constant
#define kp 1
#define ki 1
#define kd 0.01
#define dt 0.005
char lcdbuf [20];
char lcd [20];
interrupt [USART_RXC] void usart_rx_isr(void)
{
unsigned char data;
data=UDR;
setpoint=data;
send_ok=1 ; }
interrupt [EXT_INT0] void ext_int0_isr(void(
{
m=TCNT1;
TCNT1=0;
```

```
ring++;
if(ring<=5 ){
    sum=sum+m;
    ok=0;
}
Else
{
    tesum=sum;
    tesum=tesum/5;
//  time one cycle
    tesum=tesum*28;
//  rps
    sensor=8000000/tesum;
    ok=1;
    ring=0;
    sum=0;
} }
void main(void)
{
//Input/Output Ports initialization
//Port A initialization
```



```
//Func7=In Func6=In Func5=In Func4=In Func3=In Func2=In  
Func1=In Func0=In
```

```
//State7=T State6=T State5=T State4=T State3=T State2=T  
State1=T State0=T
```

```
PORTA=0x00;
```

```
DDRA=0x00;
```

```
//Port B initialization
```

```
// Func7=In Func6=In Func5=In Func4=In Func3=Out Func2=In  
Func1=In Func0=In
```

```
//State7=T State6=T State5=T State4=T State3=0 State2=T  
State1=T State0=T
```

```
PORTB=0x00;
```

```
DDRB=0x08;
```

```
//Port C initialization
```

```
//Func7=In Func6=In Func5=In Func4=In Func3=In Func2=In  
Func1=In Func0=In
```

```
//State7=T State6=T State5=T State4=T State3=T State2=T  
State1=T State0=T
```

```
PORTC=0x00;
```

```
DDRC=0x00;
```

```
//Port D initialization
```

```
//Func7=In Func6=In Func5=In Func4=In Func3=In Func2=In  
Func1=In Func0=In
```

```
//State7=T State6=T State5=T State4=T State3=T State2=T  
State1=T State0=T
```

```
PORTD=0x00;
```

```
DDRD=0x00;
```

```
//Timer/Counter 0 initialization
```

```
//Clock source: System Clock
```

```
//Clock value: 8000.000 kHz
```

```
//Mode: Fast PWM top=FFh
```

```
//OC0 output: Non-Inverted PWM
```

```
TCCR0=0x6A;
```

```
TCNT0=0x00;
```

```
OCR0=0x99;
```

```
//Timer/Counter 1 initialization
```

```
//Clock source: System Clock
```

```
//Clock value: 8000.000 kHz
```

```
//Mode: Normal top=FFFFh
```

```
//OC1A output: Discon.
```

```
//OC1B output: Discon.
```

```
//Noise Canceler: Off
```

```
//Input Capture on Falling Edge
```

```
//Timer 1 Overflow Interrupt: Off
```

```
//Input Capture Interrupt: Off
//Compare A Match Interrupt: Off
//Compare B Match Interrupt: Off
TCCR1A=0x00;
TCCR1B=0x01;
TCNT1H=0x00;
TCNT1L=0x00;
ICR1H=0x00;
ICR1L=0x00;
OCR1AH=0x00;
OCR1AL=0x00;
OCR1BH=0x00;
OCR1BL=0x00;
//External Interrupt(s) initialization
//INT0: On
//INT0 Mode: Rising Edge
//INT1: Off
//INT2: Off
GICR|=0x40;
MCUCR=0x03;
MCUCSR=0x00;
```

```
GIFR=0x40;

//USART initialization

//Communication Parameters: 8 Data, 1 Stop, No Parity

//USART Receiver: On

//USART Transmitter: On

//USART Mode: Asynchronous

//USART Baud Rate: 9600

UCSRA=0x00          ;

UCSRB=0x98;

UCSRC=0x86;

UBRRH=0x00;

UBRRL=0x33 ;

//Timer(s)/Counter(s) Interrupt(s) initialization

TIMSK=0x00;

//Analog Comparator initialization

//Analog Comparator: Off

//Analog Comparator Input Capture by Timer/Counter 1: Off

ACSR=0x80;

SFIOR=0x00;

//LCD module initialization

lcd_init(20;(
```

```
// Global enable interrupts
#asm("sei")
setpoint=35;
while (1)
{
    sender=sensor;
    putchar(sender);
    if(ok==1){
        ok=0;
//.....calculate error
        error=setpoint-sensor;
        if(error>0){
            integral=integral+(error*dt);
            derivative=(error-pre_error)/dt;
            output=kp*error+ki*integral+kd*derivative ;
            temp=output*4.2;
            OCR0=temp;
            pre_error=error;
        }

        Else{
            integral=integral+(error*dt);
```

```
        derivative=(error-pre_error)/dt;
        output=kp*error+ki*integral+kd*derivative ;
        temp=output*(4.2);
        temp2=temp;
        OCR0=temp2;
        pre_error=error;
    }
```

```
        lcd_clear();
        lcd_gotoxy(0,0);
        lcd_putsf("Setpoint");
        lcd_gotoxy(9,0);
        itoa(setpoint,lcdbuf
        lcd_puts(lcdbuf);
```

```
-----//
```

```
        lcd_gotoxy(0,1);
        lcd_putsf("Sensor");
        lcd_gotoxy(7,1);
        ftoa(sensor,0x02,lcdbuf);
        lcd_puts(lcdbuf)
```

```
-----//
```

```
        lcd_gotoxy(0,2);
```

```
lcd_putsf("Error:");  
lcd_gotoxy(6,2);  
ftoa(error,0x02,lcdbuf);  
lcd_puts(lcdbuf)
```

-----//

```
lcd_gotoxy(13,0);  
lcd_putsf("Kp=");  
lcd_gotoxy(16,0);  
ftoa(kp,0x02,lcdbuf);  
lcd_puts(lcdbuf)
```

```
lcd_gotoxy(13,1);  
lcd_putsf("Ki=");  
lcd_gotoxy(16,1);  
ftoa(ki,0x02,lcdbuf)  
lcd_puts(lcdbuf);
```

```
lcd_gotoxy(13,2);  
lcd_putsf("Kd=");  
lcd_gotoxy(16,2);  
ftoa(kd,0x02,lcdbuf);
```

```
lcd_puts(lcdbuf);
```

```
-----//
```

```
}
```

```
};
```

```
}
```


چگونه اطلاعات انکدر را توسط میکرو بخوانیم؟

شمارش تعداد دور موتور که از مهمترین قسمت های این پروژه است بدلیل اینکه فرمان کنترولی صادر شده توسط نرم افزار بر مبنای شمارش موتور می باشد. به همین دلیل برای داشتن یک فرمان کنترولی دقیق برای رسیدن به هدف نیاز به اطلاعات دقیق از دور موتور داریم که در ادامه به بررسی نحوه ی شمارش موتور با این دقت می پردازیم.

شمارش موتور توسط میکروکنترلر انجام میگردد به این صورت که توسط یک انکدر نوری که روی شفت موتور تعبیه شده و دارای ۲۸ شکاف نوری است دقت خوبی را تضمین میکند. الگوریتم شمارش به این گونه است که از وقفه های خارجی میکروکنترلر AT mega 16 استفاده شده که با هر لبه ی بالا رونده ی موج تشکیل شده توسط انکدر نوری یک وقفه از میکرو کنترولر گرفته می شود و همزمان تایمر میکروکنترلر عمل شمارش را در حالت مد نرمال انجام می دهد و عملیات شمارش را با آمدن وقفه متوقف می کند و در زیر برنامه ی وقفه برنامه ی زیر اجرا می شود. که در ادامه به بررسی خط به خط آن می پردازیم.

بررسی زیر برنامه وقفه:

```
interrupt [EXT_INT0] void ext_int0_isr(void)
{
m=TCNT1;
TCNT1=0;
Ring++;
if(ring<=5)
{
sum=sum+m;
```

```

    ok=0;

}

else

{

    tesum=sum;

    tesum=tesum/5;

//    time one cycle

    tesum=tesum*28;

//    rps

    sensor=8000000/tesum;

ok=1;

ring=0;

sum=0;

}

}

```

ابتدا مقدار رجیستر TCNT1 را در متغیر m قرار می دهیم ، سپس بلا فاصله مقدار این رجیستر را صفر می کنیم تا برای مرحله بعدی شمارش را از صفر شروع کند.

برای اینکه تعداد پالسها قابل شمارش باشد توسط تایمر میکرو کنترلر مدت زمان ۵ پالس را باهم جمع کردیم سپس در ادامه جهت محاسبه ی دور در ثانیه زمان بدست آمده را بر ۵ تقسیم خواهیم کرد.

متغیر sum زمان مجموع ۵ پالس است که درون متغیر tesum قرار می دهیم سپس بر عدد ۵ تقسیم کرده تا مدت زمان یک پالس بدست آید. چرخش یک دور موتور تعداد ۲۸

پالس ایجاد می کند (تعداد شکافهای انکدر) در ادامه مدت زمان یک پالس را در عدد ۲۸ ضرب می کنیم تا مدت زمان یک دور موتور بدست آید.

متغیر **sensor** مدت زمان یک دور در ثانیه را نشان می دهد به اینگونه که تایمر میکرو با فرکانس ۸ مگا هرتز کار می کند یعنی در یک ثانیه ۸۰۰۰۰۰۰ پالس کلاک جهت شمارش دریافت می کند حال با تقسیم این عدد بر **tesum** که مدت زمان یک دور موتور است تعداد دور های موتور در یک ثانیه بدست می آید.

پس از بررسی زیر برنامه وقفه میکرو به بررسی زیر برنامه **usart** می پردازیم ابتدا لازم است توضیحاتی در رابطه با قسمت **usart** میکرو کنترلر **AT-mega16** بدهیم سپس چند خط برنامه را بررسی کنیم.

عملکرد USART میکروکنترلر

قطعه ی **ATmega16** دارای يك ماژول **USART** بوده که از استاندارد **RS-232** در دو حالت آسنکرون و سنکرون پشتیبانی می کند. دسترسی به پورت سریال **AVR** از طریق سه پین **TXD RXD XCK** که به ترتیب پین ارسال، دریافت و کلاک می باشند امکان پذیر است. (پین **xck** فقط در مد سنکرون کاربرد دارد)

قالب اطلاعات در **USART** میکروکنترلر **AVR** همانند **UART** کامپیوترهای شخصی شامل يك بیت شروع بیت های داده، بیت اختیاری توازن و يك یا دو بیت پایان است، با این تفاوت که در **AVR** می تواند 5 تا 9 بیت **Data** تعریف شود. بیت توازن می تواند فرد یا زوج باشد و از طریق بیت های **UPM[1:0]** از رجیستر **UCSRC** تنظیم می شود.

بررسی رجیسترهای USART (AT-mega16)

1 (UDR) USART Data Register

بافر دریافت و ارسال پورت سریال دارای یک آدرس مشترک به نام UDR در فضای I/O Registers می باشند. بافر ارسال، مقصد داده های نوشته شده در رجیستر UDR بوده و خواندن این رجیستر محتویات بافر دریافت را به دست می دهد. تنها زمانی می توان روی رجیستر UDR مقداری را نوشت که بیت UDRE از رجیستر UCSRA یک شده باشد و در غیر اینصورت دیتای ارسالی توسط USART نا دیده گرفته می شود. با ارسال اطلاعات به بافر ارسال USART در صورتی که بیت TXEN از رجیستر UCSRB یک باشد اطلاعات در شیفت رجیستر بارگذاری شده و بیت به بیت از پین TXD ارسال می شود.

۲ USART Control and Status Register A

۰	۱	۲	۳	۴	۵	۶	۷	UCSRA
MPCM	U2X	PE	DOR	FE	UDRE	TXC	RXC	نام بیت

Multi-processor Communication Mode: یک شدن این بیت میکروکنترلر را به حالت ارتباطات چند پردازنده ای می برد.

Double the USART Transmission Speed: با یک کردن این بیت در Mode آسنکرون BAUD RATE دو برابر خواهد شد. در Mode سنکرون این بیت باید صفر باشد.

Parity Error: در صورت فعال بودن تولید بیت توازن از طریق بیت های ، UPM[1:0] با روی دادن خطای توازن در بافر دریافت، این بیت یک می شود.

Data Overrun: با بروز Overrun این بیت یک می شود. شرایط Overrun یا لبریز وقتی روی می دهد که بافر دریافت پر باشد و شیفت رجیستر نیز محتوی داده ی جدیدی باشد و داده ی جدیدی نیز از راه برسد، یعنی یک بایت در بافر شیفت رجیستر منتظر باشد و بیت شروع جدیدی دریافت شود. در این حالت اطلاعات جدید از بین می رود و با یک شدن بیت DOR بروز خطا اعلام می شود.

Frame Error: اگر در Frame دریافت شده بیت پایان صفر باشد این بیت یک شده و در غیر اینصورت صفر خواهد بود.

USART Data Register Empty: یک بودن این پرچم نشان دهنده ی این است که اطلاعات موجود در بافر ارسال برای شیفت رجیستر ارسال شده و بافر ارسال آماده ی دریافت کاراکتر جدید است. همچنین در صورتی که بیت UDRIE از رجیستر UCSRB یک باشد باعث ایجاد وقفه شده و تا زمانی که بیت UDRE یک است با خارج شدن از ISR دوباره آن را اجرا می کند با نوشتن داده ی جدید در UDR پرچم UDRE صفر می شود. بعد از ریست شدن میکرو این بیت یک می شود که به معنای آماده بودن دریافت کاراکتر جدید است.

USART Transmit Complete: این پرچم زمانی یک می شود که تمام اطلاعات موجود در شیفت

رجیستر به بیرون شیفت داده شده و داده ی جدیدی در بافر ارسال وجود نداشته باشد. با فعال بودن بیت TXCIE این پرچم می تواند باعث ایجاد وقفه ی کامل شدن ارسال شود

USART Receive Complete: این بیت با کامل شدن دریافت یک Frame در UDR یک شده و پس از خواندن UDR صفر می شود.

۳- USART Control and Status Register B

UCSRB	7	6	5	4	3	2	1	0
نام بیت	RXCIE	TXCIE	UDRIE	RXEN	TXEN	UCSZ2	RXB8	TXB8

Transmit Data Bit 8: در حالتی که از پورت سریال در Mode 9 بیتی استفاده می شود این بیت نهمین بیت کاراکتر ارسالی خواهد بود. باید توجه داشت که قبل از نوشتن در UDR باید وضعیت این بیت را مشخص کرد.

Receive Data Bit 8: در حالتی که از پورت سریال در Mode ۹ بیتی استفاده می شود این بیت نهمین بیت کاراکتر دریافتی خواهد بود. باید توجه داشت که قبل از خواندن UDR باید این بیت را خواند.

Character Size: با ترکیب این بیت و بیت های UCSZ[1:0] در رجیستر UCSRC تعداد بیت های داده را در یک Frame مشخص می کند.

Transmitter Enable: با یک کردن این بیت عملکرد عادی پین TxD به ارسال پورت سریال تغییر حالت داده و بعد از آن قابل استفاده به صورت I/O معمولی نیست. غیر فعال کردن این بیت در حالیکه UART سریال مشغول است تا اتمام ارسال اطلاعات تأثیر نخواهد گرفت.

Receiver Enable: با یک کردن این بیت عملکرد عادی پین RxD به دریافت پورت سریال تغییر حالت داده و بعد از آن قابل استفاده به صورت I/O معمولی نیست. با صفر کردن این بیت بافر پورت سریال خالی شده و مقدار بیت های PE و FE، DOR نامعتبر خواهد بود.

USART Data Register Empty Interrupt Enable: با یک شدن این بیت، در صورتی که بیت فعال ساز کلی وقفه ها (I) یک باشد، فعال شدن پرچم خالی بودن بافر ارسال (UDRE) می تواند باعث ایجاد وقفه شود.

TX Complete Interrupt Enable: با یک شدن این بیت، در صورتی که بیت فعال ساز کلی وقفه ها (I) یک باشد، فعال شدن پرچم اتمام ارسال (TXC) می تواند باعث ایجاد وقفه شود.

RX Complete Interrupt Enable: با یک شدن این بیت، در صورتی که بیت فعال ساز کلی وقفه ها (I) یک باشد، فعال شدن پرچم اتمام ارسال (RXC) می تواند باعث ایجاد وقفه شود.

۴- USART Control and Status Register C

UCSRC	7	6	5	4	3	2	1	0
نام بیت	URSEL	UMSEL	UPM1	UPM0	USBS	UCSZ1	UCSZ0	UCPOL

ابتدا زیر برنامه مربوط به USART را بررسی خواهیم کرد سپس به رجیسترهای آن می پردازیم .

در این برنامه از وقفه ی دریافت اطلاعات در USART استفاده شده است بدلیل اینکه مقدار setpoint از طریق کامپیوتر وارد برنامه می شود در هر وقفه این مقدار بررسی می شود و اگر تغییر کرده باشد مقدار جدید جایگزین می شود.

بررسی زیر برنامه مربوط به وقفه ی دریافت USART:

```
interrupt [USART_RXC] void usart_rx_isr(void)
{
    unsigned char data;
    data=UDR;
    setpoint=data;
    send_ok=1;
}
```

همانطور که در ابتدا بررسی شد UDR بافر دریافت یا ارسال اطلاعات است ، در این قسمت ما مقدار UDR را درون یک متغیر بنام DATA قرار دادیم .سپس این اطلاعات را

درون setpoint برنامه قرار دادیم ، به این طریق اطلاعات دریافت شده که همان مقدار setpoint است، را درون برنامه قرار می دهیم.

رجیستر های USART بگونه ای پیکر بندی شدن که مشخصات زیر بدست آمده است ، که تک تک بیت های آن را در بالا بررسی کرده ایم

//USART initialization

//Communication Parameters: 8 Data, 1 Stop, No Parity

//USART Receiver: On

//USART Transmitter: On

//USART Mode: Asynchronous

//USART Baud Rate: 9600

UCSRB=0x98;

UCSRC=0x86;

UBRRH=0x00;

UBRRL=0x33 ;

پس از بررسی زیر برنامه ها به MAIN برنامه می رسیم که در آن رجیستر های مربوط به تایمرها و USART و LCD و ورودی یا خروجی بودن پورت ها تعیین شده اند .

پس از بررسی USART به قسمت TIMER برنامه می رسیم که وظیفه ی اصلی آن شمارش تعداد دور موتور در یک ثانیه است .

رجیستر های تایمر ها بگونه ای پیکر بندی شده اند که تایمر در حالت مد نرمال FFFF شمارش می کند و تایمر صفر در مد fast pwm موج مربعی کنترلی موتور را تولید می کند .

در قسمت ضمیمه تمامی رجیستر های تایمر ها بررسی شده اند.

پیکر بندی تایمر صفر جهت تولید موج pwm

```
//Timer/Counter 0 initialization
//Clock source: System Clock
//Clock value: 8000.000 kHz
//Mode: Fast PWM top=FFh
//OC0 output: Non-Inverted PWM
TCCR0=0x6A;
TCNT0=0x00;
OCR0=0x99;
```

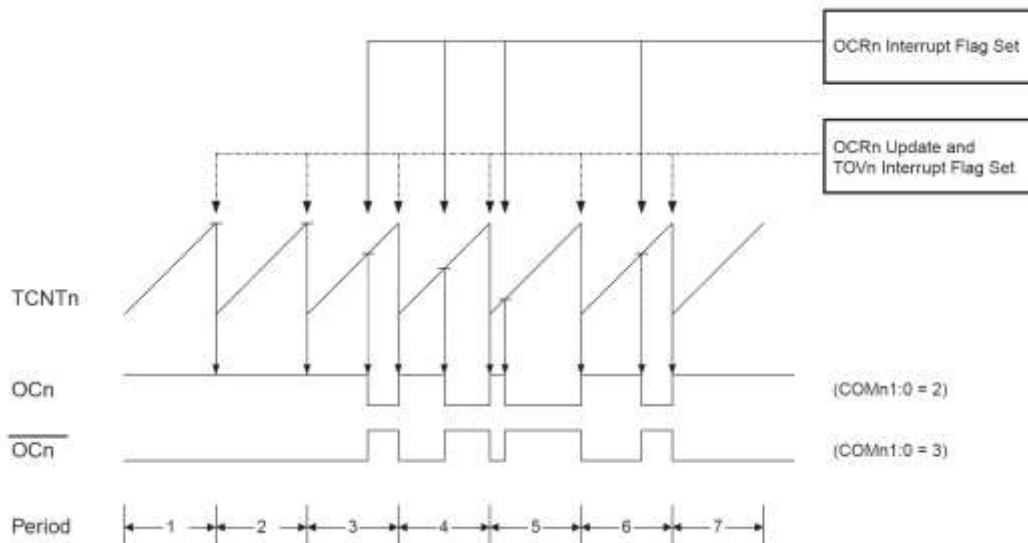
۱) تولید PWM از طریق تایمر صفر:

مد Fast PWM:

تایمر از مقدار صفر شروع به شمردن می کند و با رسیدن به مقدار قرارداده شده در رجیستر OCR0 (یا در قسمت Compare) پایه OC0 (یا همان پایه ۴ در ATmega 16) را not کرده و به شمارش خود ادامه می دهد تا به مقدار 0xff برسد و با رسیدن به این مقدار پایه مذکور را دوباره not کرده و تایمر را پاک می کند. بدین ترتیب ما قادر هستیم با تغییر محتوای رجیستر OCR0 پهنای PWM را تغییر دهیم.

پس از انتخاب مد مورد نظر در قسمت تنظیمات تایمر صفر باید نوع خروجی را نیز از قسمت output در زیر منوی Mode انتخاب کنید. گزینه Disconnected باعث غیرفعال شدن تولید PWM شده و گزینه های inverted , non-inverted به ترتیب

خروجی های معکوس و غیر معکوس PWM را مشخص می کنند. شکل زیر دیاگرام زمانی مد Fast PWM را نمایش می دهد.



دیاگرام زمانی مد Fast PWM

فرکانس موج PWM از رابطه زیر بدست می آید:

$$FOC_o = \frac{f_{clk} - I/O}{N \cdot (256 - TCNT_o)}$$

در رابطه بالا N ضریب تقسیم فرکانس پالس ساعت سیستم بوده و یکی از مقادیر ۱، ۸، ۶۴، ۲۵۶، ۱۰۲۴ را به خود اختصاص می دهد (این ضریب در قسمت Clock Value مشخص می شود) و fclk- I/O کلاک تایمر می باشد.

پیکر بندی تایمر یک جهت کار در مد normal ffff

//Timer/Counter 1 initialization

//Clock source: System Clock

//Clock value: 8000.000 kHz

//Mode: Normal top=FFFFh

//OC1A output: Discon.

//OC1B output: Discon.

//Noise Canceler: Off

//Input Capture on Falling Edge

//Timer 1 Overflow Interrupt: Off

//Input Capture Interrupt: Off

//Compare A Match Interrupt: Off

//Compare B Match Interrupt: Off

TCCR1A=0x00;

TCCR1B=0x01;

TCNT1H=0x00;

TCNT1L=0x00;

ICR1H=0x00;

ICR1L=0x00;

OCR1AH=0x00;

OCR1AL=0x00;

```
OCR1BH=0x00;
```

```
OCR1BL=0x00;
```

قسمت while برنامه وظیفه محاسبات کنترل pid را برعهده دارد.

محاسبه ی pid:

```
while (1){
```

```
    sender=sensor;
```

```
    putchar(sender);
```

```
    if(ok==1){
```

```
        ok=0;
```

```
//        calculate error
```

```
        error=setpoint-sensor;
```

```
        if(error>0){
```

```
            integral=integral+(error*dt);
```

```
            derivative=(error-pre_error)/dt;
```

```
            output=kp*error+ki*integral+kd*derivative ;
```

```
            temp=output*4.2;
```

```
            OCR0=temp;
```

```
            pre_error=error;
```

```
        }
```

```
    Else{
```

```

integral=integral+(error*dt);
derivative=(error-pre_error)/dt;
output=kp*error+ki*integral+kd*derivative ;
temp=output*(-4.2);
temp2=temp;
OCR0=temp2;
pre_error=error;
}

```

بدلیل اهمیت بالای این قسمت از برنامه به بررسی خط به خط آن می پردازیم.

```

sender=sensor;
putchar(sender);

```

در این قسمت در هر مرحله اجرا برنامه مقدار `sensor` که همان مقدار دور موتور است درون متغیر `sender` قرار می گیرد تا از طریق تابع `(putchar)` ارسال شود.

```

if(ok==1){

```

```

    ok=0;

```

این قسمت تعیین می کند که پس از اجرای هر مرحله ی وقفه ی میکرو این برنامه ها اعمال شوند سپس مقدار `ok` بلافاصله صفر شده تا دوباره مقدار `ok` در زیر برنامه وقفه یک شود.

```

error=setpoint-sensor;

```

تمام محاسبات مهم کنترلی بر مبنای مقدار `error` هستند بنابراین مقدار `error` که از تفاضل میان مقدار مطلوب و مقدار شمارش شده است محاسبه می شود .

```

if(error>0){

```

```

    integral=integral+(error*dt);

```

```

derivative=(error-pre_error)/dt;
output=kp*error+ki*integral+kd*derivative ;
temp=output*4.2;
OCR0=temp;
pre_error=error;
}

```

زمانی که مقدار دور موتور به مقدار **setpoint** نرسیده است مقدار **error** مثبت است و زمانی که بدلیل فرآجهش کوچکی مقدار دور موتور از مقدار **setpoint** بیشتر شود مقدار **error** منفی شده و جهت محاسبات صحیح در این حالت در قسمت **else** بررسی شده است .

مرحله ی اول محاسبه ی قسمت تناسبی است که مقدار **error** تنها در یک بهره استاتیکی ضرب می شود ، مهمترین قسمت بدست آوردن مقدار بهره تناسبی است که در این پروژه بدلیل نبود تابع تبدیل سیستم این مقدار از روش سعی و خطا بدست آمده .

مرحله ی دوم محاسبه ی مقدار انتگرالی است که نرم افزار مقدار خطای هر مرحله را جمع می کند و در ثابت انتگرال که مشابه ضریب تناسبی بدست می آید ضرب می کند .

```
integral=integral+(error*dt)
```

مرحله ی سوم مقدار خطای فعلی از خطای قبلی کم شده و تقسیم بر مدت زمان بین دو خطا می شود سپس در ثابت مشتق ضرب می شود و مقدار قسمت مشتقگیری نیز بدست می آید

```
derivative=(error-pre_error)/dt
```

در اخر مقادیر بدست آمده از سه مرحله ی قبل با هم جمع شده و فرمان کنترلی صادر می شود این مقدار در ضریبی ضرب شده تا در رنج مقادیر **ocr** میکرو قرار گیرد سپس آماده ارسال می شود.

```
output=kp*error+ki*integral+kd*derivative;
```

```
temp=output*4.2;
```

```
OCR0=temp;
```

و در آخر مقدار خطا، درون مقدار خطای قبلی قرار می گیرد تا در مرحله ی بعد استفاده شود.

```
pre_error=error;
```

در قسمت **else** برنامه تنها تفاوت این است که مقدار **output** در مقدار منفی 4.2 ضرب می شود تا منفی **error** مثبت شده و محاسبات مانند حالت قبل انجام شود.

در انتهای برنامه دستوراتی جهت نمایش اطلاعات بر روی **lcd** قرار داده شده است که توابع **lcd** در قسمت ضمیمه بطور کامل بررسی شده است.

بر روی **lcd** مقدار **setpoint** و مقدار **error** و مقدار **sensor** و مقادیر **(Kp,Ki,Kd)** نشان داده شده است. این مقادیر براساس توابع **lcd** قابل نمایش است.

```
lcd_clear();
```

```
lcd_gotoxy(0,0);
```

```
lcd_putsf("Setpoint");
```

```
lcd_gotoxy(9,0);
```

```
itoa(setpoint,lcdbuf
```

```
lcd_puts(lcdbuf);
```

```
-----//
```

```
lcd_gotoxy(0,1);
```

```
lcd_putsf("Sensor");
```

```
lcd_gotoxy(7,1);
```

```
ftoa(sensor,0x02,lcdbuf);
```

```
lcd_puts(lcdbuf)
```

```
-----//
```

```
lcd_gotoxy(0,2);
```

```
lcd_putsf("Error:");
```

```
lcd_gotoxy(6,2);
```

```
ftoa(error,0x02,lcdbuf);
```

```
lcd_puts(lcdbuf)
```

```
-----//
```

```
lcd_gotoxy(13,0);
```

```
lcd_putsf("Kp=");
```

```
lcd_gotoxy(16,0);
```

```
ftoa(kp,0x02,lcdbuf);
```

```
lcd_puts(lcdbuf)
```

```
lcd_gotoxy(13,1);
```

```
lcd_putsf("Ki=");
```

```
lcd_gotoxy(16,1);
```

```
ftoa(ki,0x02,lcdbuf)
```

```
lcd_puts(lcdbuf);
```



```
lcd_gotoxy(13,2);  
lcd_putsf("Kd=");  
lcd_gotoxy(16,2);  
ftoa(kd,0x02,lcdbuf);  
lcd_puts(lcdbuf);
```

```
-----//
```

فصل چهارم

خلاصه پروژه و پیشنهادات

این پروژه می تواند دید عملی نسبت به ساختار های کنترلی و سیستم هایی اتوماتیکی به خواننده بدهد، بطور کلی مفهوم کنترل را درک کند.

هدف این پروژه کنترل موتور بصورت وایرلس است که با رسیدن به این هدف انسان قادر خواهد بود در بسیاری از تجهیزات بخصوص در کنترل رباتها توانایی بسیار بالایی داشته باشد.

بهتر است بعد از فراگیری مطالب کنترل موتور DC به بررسی کنترل موتورهای AC که در صنعت کاربرد بیشتری دارد پرداخت ، بگونه ای که این پروژه می تواند شروع خوبی برای پیشرفت در سیستم های کنترلی باشد.

بطور کلی کنترل PID می تواند در هر سیستمی پیاده سازی شود ، اصولاً کنترلر وظیفه مقایسه مقدار واقعی پروسه با مقدار مطلوب یا نقطه تنظیم و همچنین صدور فرمان برای اکچوئیتور جهت انجام این تنظیم را دارد . برای مثال در کنترلرهای ساده نظیر ترموستات که سنسور که وظیفه اندازه گیری دما را دارد معمولاً از یک بیمتال تشکیل شده است و در حقیقت این بیمتال با توجه به کم یا زیاد شدن دما به یک طرف متمایل شده با تنظیم مناسب جهت دمایی مطلوب خروجی کنترلر که همان فرمان خاموش یا روشن کردن منبع حرارتی است صادر میشود . اما در یک کنترلر PID با در نظر گرفتن پارامترهایی نظیر نسبت تغییرات نقطه تنظیم با مقدار فعلی پروسه با فاکتورهای نظیر شدت تغییرات ناگهانی ، و میزان تغییرات نسبت به زمان میتواند کنترلی پیشرفته خصوصاً در پروسه های دمایی که استفاده از کنترلرهای ساده باعث ایجاد نوسان دائمی دما میشود را ایجاد کند . در کنترلر پی آی دی از الگوریتم نسبی ، مشتقی ، و انتگرالی بهره میبرند همانگونه که نام آن از P مخفف Proportional یا نسبی و فاکتور I مخفف Integral یا انتگرالی و فاکتور D مخفف Derivative یا مشتقی گرفته شده است . و در بسیاری از فرایندهای کنترلی نظیر کنترل سرعت موتور DC ، کنترل فشار، کنترل دما و ... کاربرد دارد.

سوال مهمی بوجود می آید که فرمان کنترلی صادر شده توسط میکرو کنترلر چگونه باعث تولید موج PWM می شود در پاسخ می توان گفت که بطور کلی فرمان کنترلی در محدوده ی خاصی قرار دارد و مقدار OCR میکرو که تعیین کننده ی زمان وظیفه موج است نیز محدوده ای دارد که بیشتر از محدوده ی فرمان کنترلی است که با یک ضریب در نرم افزار می توان این دو محدوده را تحت پوشش قرار داد به همین ترتیب می توان فرمان کنترلی را تبدیل به موج PWM کرد که از قسمت های مهم پروژه است .

طراحی کنترلر از طریق محاسبات :

این پروژه بدلیل اینکه تابع تبدیل plan را نداریم مجبور بودیم که از روش سعی و خطا کنترلر را طراحی کنیم ولی در این قسمت محاسبات طراحی را بیان می کنیم:

مدلسازی موتور DC

یک موتور DC آهنربای دائم نیروی الکتریکی را به نیروی مکانیکی تبدیل می کند. مدار الکتریکی یک موتور DC در شکل ۱.۱ رسم شده است که در آن :

T_w : گشتاور اصطکاک

V_a : ولتاژ تغذیه موتور DC

T_w : گشتاور اینرسی

R_a : مقاومت آرمیچر

J : ممان اینرسی

B : ضریب دمپینگ

T_I : گشتاور بار

L_a : اندوکتانس

T_e : گشتاور الکترومغناطیسی

E_a : ولتاژ القایی

K_e : ثابت ولتاژ القایی

ω_a : سرعت موتور

K_t : ثابت گشتاور

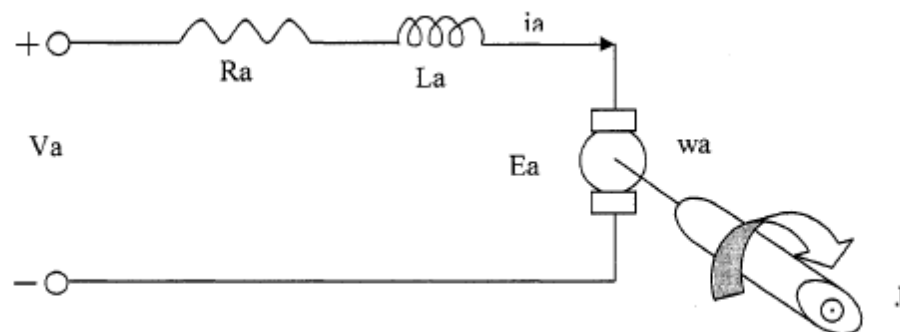


Figure 1.1. Electrical Circuit of a DC motor

مشخصات الکتریکی :

با زدن يك KVL در مدار شکل ۱.۱ يك معادله دیفرانسیل از آن حاصل می شود.

$$V_a - V_{ra} - V_{la} - V_c = 0 \quad (1.1)$$

با توجه به قانون اهم داریم :

$$V_{ra} = i_a R_a \quad (1.2)$$

ولتاژ دو سر سلف متناسب با مشتق جریان گذرنده از سلف نسبت به زمان می باشد که می توان نوشت :

$$V_{la} = L_a \frac{di_a}{dt} \quad (1.3)$$

ولتاژ القایی (back emf) را می توان به صورت زیر نوشت:

$$E_a = k_e \omega_a \quad (1.4)$$

با جایگذاری روابط (۱.۲) و (۱.۳) و (۱.۴) در (۱.۱) نتیجه می شود :

$$V_a - i_a R_a - L_a \frac{di_a}{dt} - k_e \omega_a = 0 \quad (1.5)$$

قانون بقاي انرژی ايجاب می کند که جمع گشتاور های موجود در موتور باید برابر صفر باشد. بنابراین داریم :

$$T_e - T_{\omega} - T_{\omega'} - T_l = 0 \quad (1.6)$$

گشتاور الکترومغناطیس با جریان سیم پیچ آرمیچر متناسب است و می توان نوشت :

$$T_e = k_t i_a \quad (1.7)$$

$$T_{\omega'} = J \frac{d\omega_a}{dt} \quad (1.8)$$

$$T_{\omega} = B\omega_a \quad (1.9)$$

با جایگذاری روابط (۱.۷) و (۱.۸) و (۱.۹) در (۱.۶) معادله دیفرانسیل زیر نتیجه میشود :

$$k_t i_a - J \frac{d\omega_a}{dt} - B\omega_a - T_l = 0 \quad (1.10)$$

با مرتب کردن معادلات (۱.۵) و (۱.۱۰) به صورت معادلات حالت ، می توان نوشت :

$$\frac{di_a}{dt} = -\frac{R_a}{L_a} i_a - \frac{k_e}{L_a} \omega_a + \frac{V_a}{L_a} \quad (1.11)$$

$$\frac{d\omega_a}{dt} = \frac{k_t}{J} i_a - \frac{B}{J} \omega_a - \frac{T_l}{J} \quad (1.12)$$

معادلات (۱.۱۱) و (۱.۱۲) در فرم ماتریسی به صورت زیر در می آیند:

$$\frac{d}{dt} \begin{bmatrix} i_a \\ \omega_a \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -\frac{R_a}{L_a} & -\frac{k_e}{L_a} \\ \frac{k_t}{J} & -\frac{B}{J} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i_a \\ \omega_a \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} \frac{1}{L_a} & 0 \\ 0 & -\frac{1}{J} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} V_a \\ T_l \end{bmatrix}$$

$$\begin{bmatrix} Y_1 \\ Y_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i_a \\ \omega_a \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 & 0 \\ 0 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} V_a \\ T_l \end{bmatrix}$$

با اعمال تبدیل لاپلاس بر روی معادلات (۱.۱۱) و (۱.۱۲) خواهیم داشت :

$$I_a(s) = \frac{V_a(s) - E_a(s)}{R_a + sL_a} \quad (1.13) \quad \text{where} \quad E_a(s) = k_e \omega_a(s)$$

$$\omega_a(s) = \frac{T_e(s) - T_l(s)}{sJ + B} \quad (1.14) \quad \text{where} \quad \begin{matrix} T_e(s) = k_t I_a(s) \\ k_t = k_e \end{matrix}$$

طراحی موتور DC در سیمولینک :

از معادلات فوق بلوک دیاگرام موتور DC بدست می آید که در زیر نشان داده شده است.

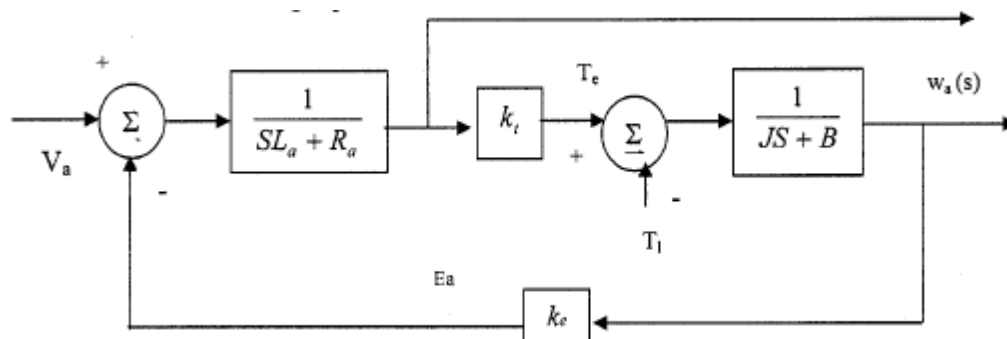


Figure 1.2. Block diagram representation of DC motor

بنابراین با ملاحظه بلوک دیاگرام فوق ما می توانیم بلوک دیاگرام موتور DC را در سیمولینک بسازیم که در شکل ۱.۳ نشان داده شده است:

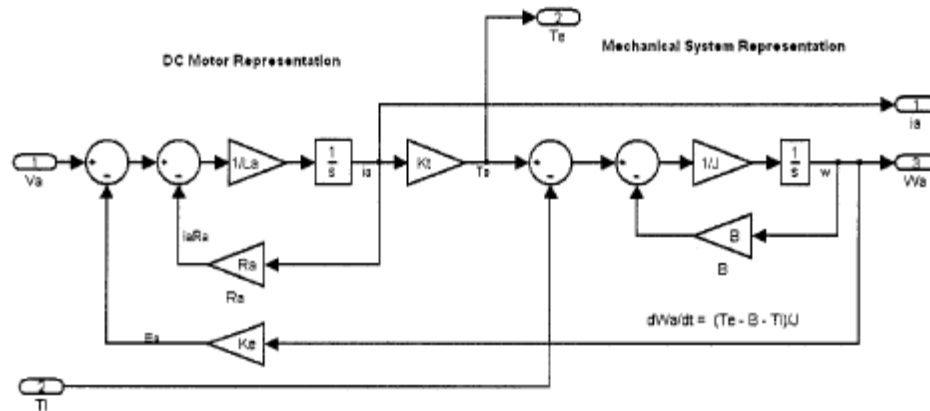


Figure 1.3. Simulink diagram of DC motor

کنترل آشناری موتور DC

یک سیستم کنترلی آشناری شامل دو حلقه فیدبک است که برای کنترل سرعت موتور DC استفاده می شود و عملکرد سیستم را نسبت به سیستم کنترلی تک حلقه ارتقا می بخشد. حلقه کنترلی داخلی برای کاهش پارازیت های روی حلقه دوم استفاده می شود در حالی که حلقه خارجی برای کاهش حساسیت متغیرهای مرحله اول نسبت به نوسانات بهره استفاده می شود.

سیستم کنترل آشناری مورد بحث در این پایان نامه دو نوع کنترل کننده را با هم درگیر می کند. یکی کنترل کننده سرعت که برای کنترل جریان موتور DC می باشد و دیگری کنترل کننده جریان است که برای کنترل جریان موتور DC می باشد. شکل زیر سیستم کنترل آشناری موتور DC را نشان می دهد.

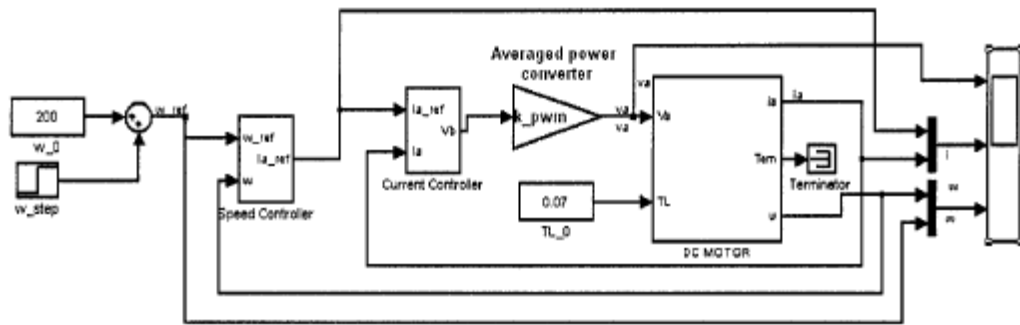


Figure 1.4. Cascade control of DC motor

کنترل کننده سرعت که حلقه خارجی می باشد دو ورودی دارد. یکی از ورودی ها سرعت مطلوب (مرجع) می باشد و ورودی دیگر سرعت موتور DC می باشد که از خروجی موتور فیدبک گرفته می شود.

طراحی کنترل کننده PID

بسیاری از کنترل کننده هایی که در حال حاضر در صنعت هستند ، از نوع PID می باشند. ورودی PID یک سیگنال خطا (اختلاف بین سیگنال مرجع و سیگنال خروجی) می باشد. خروجی حاصل جمع سه جمله می باشد . جمله اول متناسب با سیگنال خطا، جمله دوم متناسب با انتگرال سیگنال خطا و جمله سوم متناسب با مشتق سیگنال خطا می باشد. تابع تبدیل PID به صورت زیر بیان می شود.

$$u(t) = k_e(t) + k_i \int_0^t e(\tau) d\tau + k_d \frac{de}{dt} \quad (3.1)$$

که در آن :

K (KP) بهره متناسب =

K_i بهره انتگرال =

بهره مشتق = K_d

سیگنال خطا = $e(t)$

معادله (۳-۱) را می توان به صورت زیر نوشت :

$$u(t) = k(e(t) + \frac{1}{T_i} \int_0^t e(\tau) d\tau + T_d \frac{de(t)}{dt}) \quad (3.2)$$

که در آن T_i بازه زمانی انتگرال گیری و T_d بازه زمانی مشتق گیری می باشد. پارامترهای دو معادله ۱.۳ و ۳.۲ به صورت زیر به هم مربوط می شوند :

$$k = K \quad k_i = \frac{K}{T_i} \quad k_d = K T_d \quad (3.3)$$

مشخصات کنترل کننده PID

کنترل کننده متناسب (Proportional) زمان خیز سیستم را کاهش می دهد اما این کنترل کننده خطای حالت ماندگار را حذف نمی کند . کنترل کننده انتگرال گیر می تواند خطای حالت ماندگار را کاهش دهد اما اورشوت را افزایش می دهد. کنترل کننده مشتق گیر پایداری سیستم را افزایش می دهد و همچنین اورشوت را کاهش می دهد. عملکرد هر کدام از سه کنترل کننده فوق در جدول زیر خلاصه شده است :

Controller	Rise time	Overshoot	Settling time	Steady-state error
Kp	Decrease	Increase	Small Change	Decrease
Ki	Decrease	Increase	Increase	Eliminate
Kd	Small Change	Decrease	Decrease	Small Change

Table 3.1. Characteristics of each control parameters [14].

تنظیم کردن PID

کنترل کننده PID به چند روش می تواند تنظیم شود. به غیر از روش های عمومی که برای تنظیم PID به کار می رود. چند روش خاص وجود دارد که توسط « زیگلر » و « نیکول » معرفی شدند که با تعداد پارامتر کم و معادلات آسان در ارتباط است. یکی از روش ها بر پاسخ شیب پایه گذاری شده است. روش دیگر روش پاسخ فرکانسی است. کنترل کننده PID که در این پایان نامه بحث شده با روش پاسخ فرکانسی طراحی شده است. این روش بر پیدا کردن نقطه تلاقی نمودار نایکوئیست با قسمت منفی محور حقیقی مبتنی است.

پارامترهای K_u (بهره نهایی) و T_u (پریود نهایی) از روی نمودار نایکوئیست تعیین می شوند. جدول ۲.۳ جهت تعیین پارامترهای PID به ما کمک می کند. یکبار که پارامترهای D, I, P تعیین شدند این پارامترها بوسیله روش آزمایش و خطا به گونه ای تنظیم می شوند که خروجی مطلوب بدست آید.

Controller	K	Ti	Td
P	$0.5K_u$		
PI	$0.4K_u$	$0.8T_u$	
PID	$0.6K_u$	$0.5T_u$	$0.125T_u$

Table 3.2. Controller parameters using Ziegler-Nichols frequency method [15]

کنترل کننده سرعت PID

خطای بین سیگنال مرجع و خروجی واقعی به ورودی کنترل کننده سرعت داده می شود. یک ورودی شیب بین ۲۰۰ تا ۴۰۰ به عنوان مرجع به سیستم داده می شود. دیگرام یک کنترل کننده سرعت را که در سیمولینک کشیده شده نشان می دهد.

Speed PID Controller

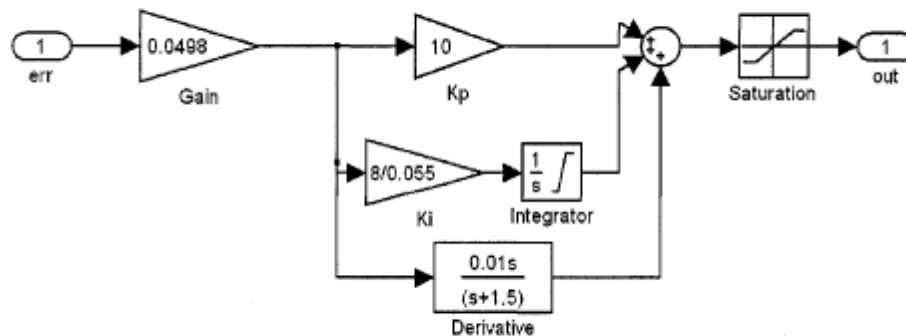


Figure 3.1. Speed PID controller

در زیر پارامترهاي تنظيم شده کنترل کننده سرعت نشان داده شده است. مقدار اشباع روي ± 5 تنظيم شده است

$$K_p = 0.498$$

$$K_i = 7.24$$

$$K_d = 0.000488$$

این کنترل کننده به گونه ای طراحی می شود که خروجی آن به عنوان سیگنال مرجع برای کنترل کننده جریان PID باشد.

کنترل کننده جریان PID

ورودی کنترل کننده جریان PID يك سیگنال خطا است. این سیگنال خطا اختلاف بین جریان مرجع (که از خروجی کنترل کننده سرعت گرفته می شود) و جریان واقعی (که همان جریان مصرفی موتور است) می باشد. مقدار اشباع روي ± 1 تنظيم شده است. در زیر پارامترهاي D, I, P از کنترل کننده جریان PID نشان داده شده است.

$$K_p = 0.04$$

$$K_i = 0.366$$

$$K_d = 0.000412$$

شکل زیر يك کنترل کننده جریان PID را نشان می دهد.

Current PID Controller

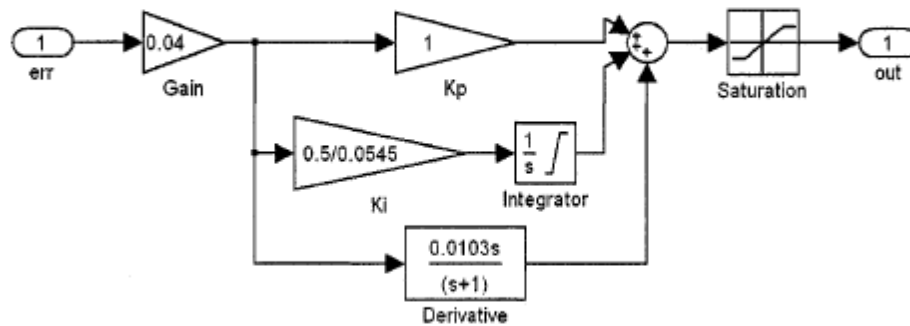


Figure 3.2. Current PID controller

خروجي كنترل كننده جريان PID به يك مبدل توان داده مي شود كه براي مدوله كردن پهنای پالس ولتاژ در كنترل كننده توان استفاده مي شود . خروجي كنترل كننده توان متوسط به عنوان تغذيه به موتور DC داده مي شود.

منابع

الکترونیک صنعتی م . ه . رشید (مترجمان علیرضا صداقتی، بهزاد قهرمان)

مبانی الکترونیک دکتر سید علی میر عشقی

اصول مفاهیم کنترل دکتر علی خاکی صدیق

پروست ۱

بررسی امکانات AT-mega16

خصوصیات ATMEGA 16L, ATMEGA 16:

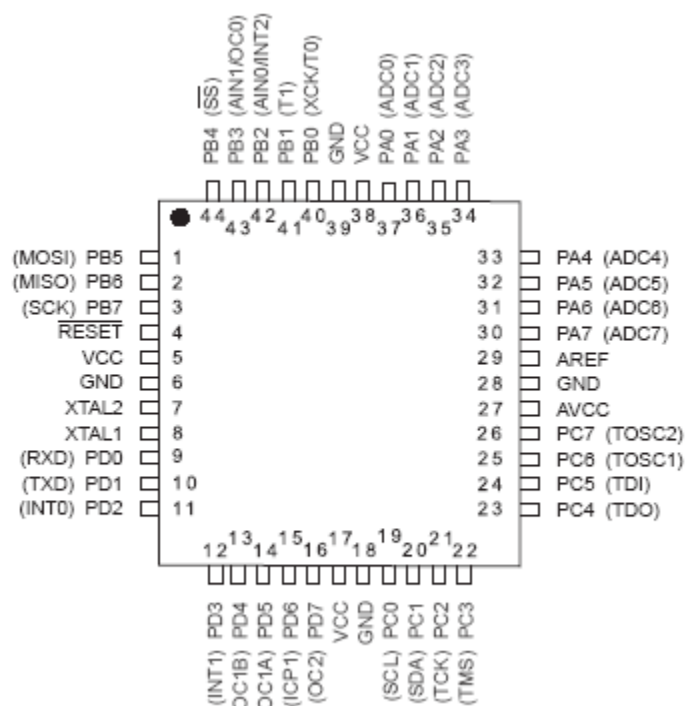


- از معماری AVR RISC استفاده می کند.
- کارایی بالا و توان مصرفی کم
- دارای ۱۳۱ دستورالعمل با کارایی بالا که اکثراً تنها در یک کلاک سیکل اجرا می شوند.
- ۳۲-۸ رجیستر کاربردی.
- سرعتی تا 16 MIPS در فرکانسی 16 MHZ.
- حافظه برنامه و داده غیر فرار.
- 16K بایت حافظه FLASH داخلی قابل برنامه ریزی.
- پایداری حافظه FLASH؛ قابلیت ۱۰۰۰۰ بار نوشتن و پاک کردن.
- ۱۰۲۴ بایت حافظه داخلی SRAM.
- ۵۱۲ بایت حافظه EEPROM داخل قابل برنامه ریزی.
- پایداری حافظه EEPROM؛ قابلیت ۱۰۰۰۰۰ بار نوشتن و پاک کردن.
- قفل برنامه EEPROM, FLASH.

خصوصیات جانبی

- دوتايمر / کانتر ۸ بیتی با Prescaler مجزا و مود Capture.
- یک تایمر / کانتر ۱۶ بیتی با Prescaler مجزا و دارای مودهای Compare, Capture.
- ۴ کانال PWM.
- ۸ کانال مبدل آنالوگ به دیجیتال ۱۰ بیتی.
- یک مقایسه کننده آنالوگ داخلی.
- WATCHDOG قابل برنامه ریزی با اسيلاتور داخلی.
- قابلیت ارتباط با پروتکل سریال دوسیمه (12C, TWO WIRE).
- قابلیت ارتباط سریال SPI (Serial Peripheral interface) به صورت Master یا Slave.
- USART سریال قابل برنامه ریزی.
- خصوصیات ویژه میکروکنترلر**
- دارای اسيلاتور RC داخلی کالیبره شده.
- منابع وقفه (interrupt) داخلی و خارجی.
- توان مصرفی پایین و سرعت بالا توسط تکنولوژی COMS.
- ولتاژ کاری ۰.۷ تا ۵.۵ ولت برای Atmega 16L و ۰.۵ تا ۵.۵ ولت برای 16.
- فرکانس های کاری 0 تا 8MHZ برای 16L, 0 تا 16MHZ برای 16.

۳۲ - خط ورودی خروجی قابل برنامه ریزی.



(XCK/T0) PB0	1	40	PA0 (ADC0)
(T1) PB1	2	39	PA1 (ADC1)
(INT2/AIN0) PB2	3	38	PA2 (ADC2)
(OC0/AIN1) PB3	4	37	PA3 (ADC3)
(\overline{SS}) PB4	5	36	PA4 (ADC4)
(MOSI) PB5	6	35	PA5 (ADC5)
(MISO) PB6	7	34	PA6 (ADC6)
(SCK) PB7	8	33	PA7 (ADC7)
RESET	9	32	AREF
VCC	10	31	GND
GND	11	30	AVCC
XTAL2	12	29	PC7 (TOSC2)
XTAL1	13	28	PC6 (TOSC1)
(RXD) PD0	14	27	PC5 (TDI)
(TXD) PD1	15	26	PC4 (TDO)
(INT0) PD2	16	25	PC3 (TMS)
(INT1) PD3	17	24	PC2 (TCK)
(OC1B) PD4	18	23	PC1 (SDA)
(OC1A) PD5	19	22	PC0 (SCL)
(ICP1) PD6	20	21	PD7 (OC2)

همانطور که در شکل دیده می شود 16 ATMEGA دارای ۴ پورت A, B, C, D می باشد که علاوه بر اینکه به عنوان ورودی- خروجی مورد استفاده قرار می گیرند، کاربردهای جانبی دیگری نیز دارند. در این بخش به شرح این پورت ها می پردازیم:

پورت A

پورت A یک I/O دو طرفه ۸ بیتی است. سه آدرس از مکان حافظه I/O اختصاص به PORTA دارد؛ یک آدرس برای رجیستر داده PORTA، دومی برای رجیستر جهت داده DDRA و سومی برای رجیستر ورودی PINA.

پورت A به عنوان ADC هم استفاده می شود. اگر تعدادی از پایه های پورت A خروجی تعریف شوند، این نکته بسیار مهم است که در زمان نمونه برداری از سیگنال آنالوگ توسط ADC، سوئیچ نشوند. این کار ممکن است عملیات تبدیل ADC را نامعتبر کند.

پورت B

پورت B یک I/O دو طرفه ۸ بیتی است. سه آدرس از مکان حافظه I/O اختصاص به پورت B دارد؛ یک آدرس برای رجیستر داده PORTB، دومی برای رجیستر جهت داده DDRB و سومی برای رجیستر ورودی PINB.

دیگر کاربردهای پورت B

- PORTB.7 (SCK): کلاک خروجی MASTER و کلاک ورودی SLAVE برای ارتباط SPI است. زمانی که SPI به عنوان SLAVE شکل دهی می شود این پایه با توجه به تنظیم DDRB.7 ورودی و در حالت MASTER خروجی تعریف می شود.

- PORTB. 6 (MISO): ورودی داده MASTER و خروجی داده SLAVE که برای ارتباط SPI استفاده می شود.

- PORTB.5 (MOSI): ورودی داده SLAVE و خروجی داده MASTER که برای ارتباط SPI استفاده می شود.

- PORTB.4 (SS): زمانی که SPI به عنوان SLAVE شکل دهی می شود PORTB.4 با توجه به DDRB.4 ورودی تعریف می شود و در SLAVE با LOW شدن این پایه SPI فعال می شود.

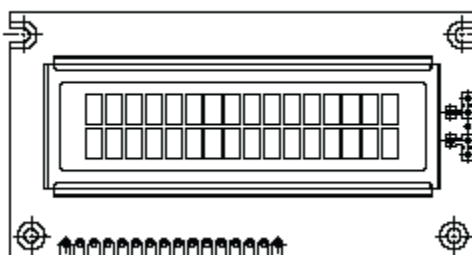
پورت C

پورت C یک I/O دو طرفه ۸ بیتی است. سه آدرس از مکان حافظه I/O اختصاص به PORTC دارد؛ یک آدرس برای رجیستر داده PORTC، دومی برای رجیستر جهت داده DDRC و سومی برای رجیستر ورودی PINC.

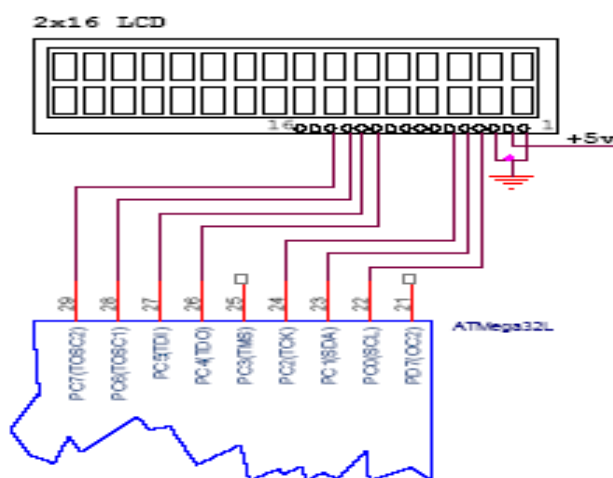
پورت D

پورت D یک I/O دوطرفه ۸ بیتی است. سه آدرس از مکان حافظه I/O اختصاص به PORTD دارد؛ یک آدرس برای رجیستر داده PORTD، دومی برای رجیستر جهت داده DDRD و سومی برای رجیستر ورودی PIND.

نمایش بر روی LCD:



نحوه اتصال LCD به میکروکنترلر:



پایه های ۱ و ۲ به ترتیب به زمین و ولتاژ ۵ ولت متصل می شوند. پایه ۳ میزان شدت نمایش کاراکترها بر روی LCD را مشخص می کند (contrast) پایه های ۴، ۵، ۶ نیز به کنترل LCD مربوط می شود که باید توسط میکروکنترلر تنظیم شود. از پایه های ۷ تا ۱۴ نیز به عنوان یک باس ۸ بیتی برای انتقال اطلاعات مابین LCD و میکروکنترلر استفاده می شود. برای تبادل اطلاعات بین LCD و میکروکنترلر از روش ارتباط باس چهار سیمه استفاده می شود.

پایه های ۱۰، ۹، ۸، ۷ در محیطهای پر نویز استفاده می شود که با مقاومتهای ۱۰ کیلو اهم به زمین متصل می کنند (Pull down).

پایه های ۱۶، ۱۵ به ترتیب پلاریته مثبت و منفی برای روشن کردن نور زمینه LCD استفاده می شود.

PIN NUMBER	SYMBOL	FUNCTION
1	Vss	GND
2	Vdd	+3V or +5V
3	Vo	Contrast Adjustment
4	RS	H/L Register Select Signal
5	R/W	H/L Read/Write Signal
6	E	H → L Enable Signal
7	DB0	H/L Data Bus Line
8	DB1	H/L Data Bus Line
9	DB2	H/L Data Bus Line
10	DB3	H/L Data Bus Line
11	DB4	H/L Data Bus Line
12	DB5	H/L Data Bus Line
13	DB6	H/L Data Bus Line
14	DB7	H/L Data Bus Line
15	A/Vee	4.2V for LED/Negative Voltage Output
16	K	Power Supply for B/L (OV)

MECHANICAL DATA		
ITEM	STANDARD VALUE	UNIT
Module Dimension	84.0 x 44.0	mm
Viewing Area	66.0 x 16.0	mm
Dot Size	0.55 x 0.65	mm
Character Size	2.95 x 5.55	mm

ABSOLUTE MAXIMUM RATING					
ITEM	SYMBOL	STANDARD VALUE			UNIT
		MIN.	TYP.	MAX.	
Power Supply for Logic	VDD-VSS	- 0.3	—	7.0	V
Input Voltage	VI	- 0.3	—	VDD	V

NOTE: VSS = 0 Volt, VDD = 5.0 Volt

توابع کتابخانه LCD.h:

قبل از هر چیز لازم است مشخص شود که ماژول lcd به کدامیک از پورتهای میکروکنترلر وصل شده است البته با استفاده از Code Vizard نیز می توان پورت را مشخص کرد.

Unsigned char lcd- init (unsigned char lcd- columns)

این تابع ماژول LCD را مقدار دهی اولیه می کند. با فراخوانی این تابع، صفحه نمایش LCD پاک شده، مکان نما نیز حذف می گردد و LCD برای نوشتن کاراکتر در محل سطر و ستون صفر آماده می شود.

Void lcd-clear (void)

این تابع، صفحه نمایش LCD را پاک می کند و برای چاپ کاراکتر در محل سطر و ستون صفر آماده می شود.

Void lcd- gotoxy (unsigned char x,unsigned char y)

این تابع موفقیت فعلی برای چاپ کاراکتر را به محل ستون x و سطر y منتقل می کند. به طور کلی مبدأ مختصات (۰ و ۰) در lcd های کاراکتری، بالا و سمت چپ صفحه نمایش است.

Void lcd- putchar (char c)

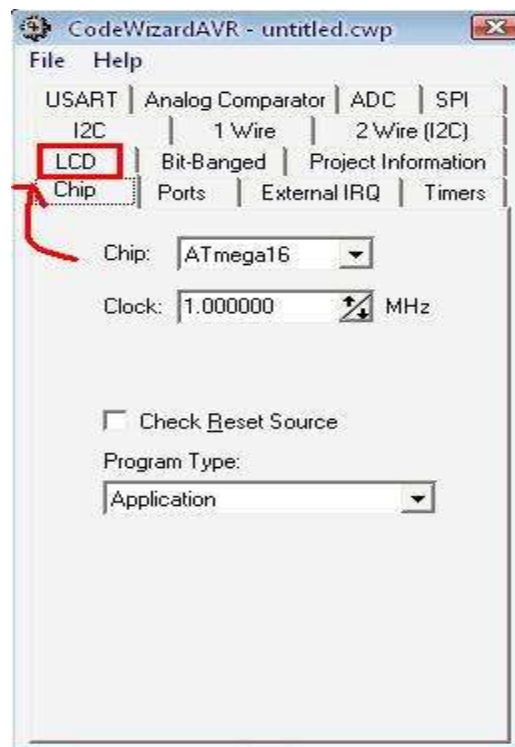
این تابع کاراکتر c را بر روی موقعیت فعلی انتخاب شده بر روی lcd می نویسد.

Void lcd- putsf (char flash * str)

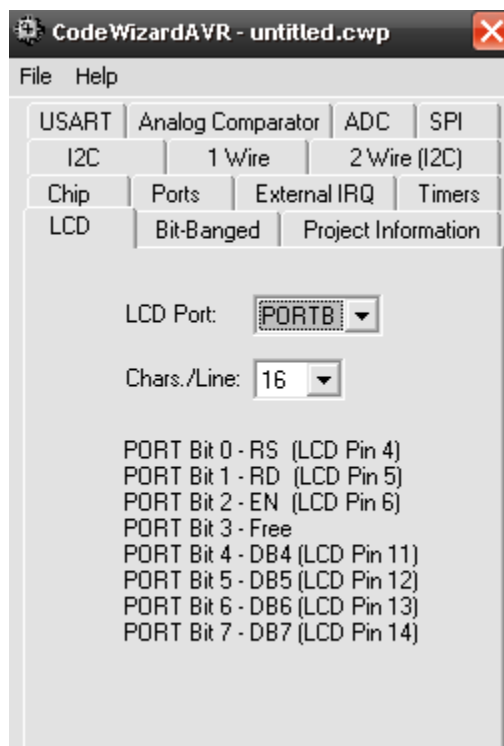
این تابع رشته ی واقع در حافظه flash را با شروع از موقعیت فعلی انتخاب شده، بر روی lcd می نویسد.

تنظیمات اولیه LCD در Code Wizard:

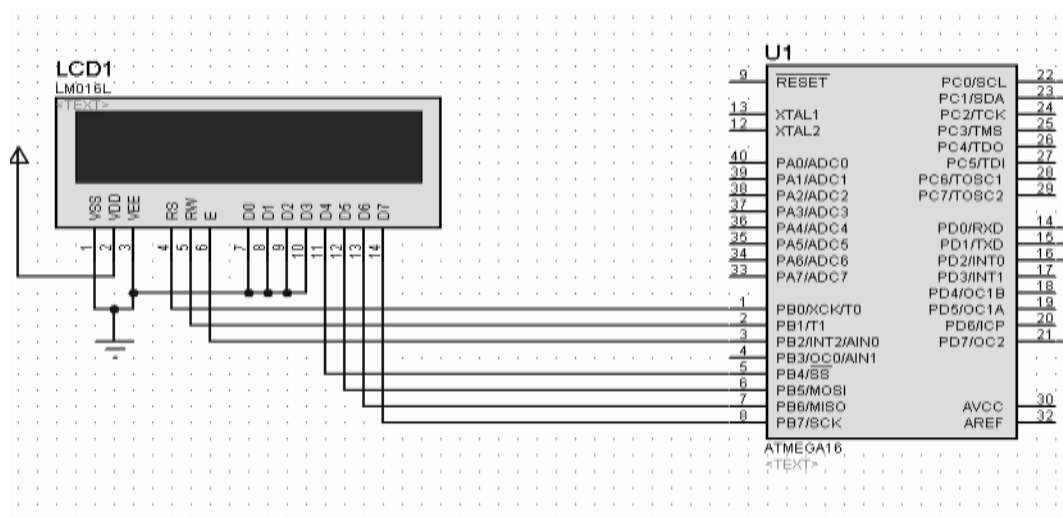
برای این کار کافی است تا پس از ایجاد یک پروژه جدید و استفاده از Wizard (که در ادامه نحوه انجام این کار در قسمت تولید PWM با جزئیات بیشتر بحث شده است) ایجاد کنید. حال در پنجره Wizard به قسمت LCD بروید.



حال در این قسمت تنها کافی است پورت مورد نظر را که قصد دارید LCD به آن وصل کنید، معین کنید.



با توجه به شکل بالا با انتخاب پورت B نحوه ی اتصال پایه های lcd به میکرو مشخص شده است. که در زیر مدار آن رسم شده است.



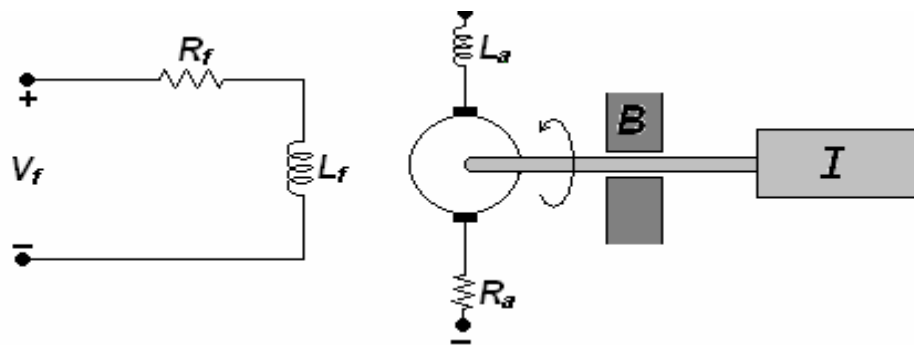
پیوست ۲

بررسی موتور های DC

موتور dc چگونه کار می کند؟

یکی از اولین موتورهای دوار، اگر نگوییم اولین، توسط میشل فارادی در سال 1821م ساخته شده بود و شامل یک سیم آویخته شده آزاد که در یک ظرف جیوه غوطه ور بود، می شد. یک آهنربای دائم در وسط ظرف قرار داده شده بود. وقتی که جریانی از سیم عبور می کرد، سیم حول آهنربا به گردش در می آمد و نشان می داد که جریان منجر به افزایش یک میدان مغناطیسی دایره ای اطراف سیم می شود. موتور کلاسیک DC دارای آرمیچری از آهنربای الکتریکی است. یک سوییچ گردشی به نام کموتاتور جهت جریان الکتریکی را در هر سیکل دو بار برعکس می کند تا در آرمیچر جریان یابد و آهنرباهای الکتریکی، آهنربای دائمی را در بیرون موتور جذب و دفع کنند.

مدل دینامیکی موتور



سرعت موتور DC به مجموعه ای از ولتاژ و جریان عبوری از سیم پیچ های موتور و بار موتور یا گشتاور ترمزی، بستگی دارد. سرعت موتور DC وابسته به ولتاژ و گشتاور آن وابسته به جریان است. معمولاً سرعت توسط ولتاژ متغیر یا عبور جریان و با استفاده از تپ ها (نوعی کلید تغییر دهنده وضعیت سیم پیچ) در سیم پیچی موتور یا با داشتن یک منبع ولتاژ متغیر، کنترل می شود. بدلیل اینکه این نوع از موتور می تواند در سرعت های پایین گشتاوری زیاد ایجاد کند، معمولاً از آن در کاربردهای ترکشن (کششی) نظیر لکوموتیوها استفاده می کنند.

موتور الکتریکی، نوعی ماشین الکتریکی است که الکتریسیته را به حرکت مکانیکی تبدیل می‌کند. عمل عکس آن که تبدیل حرکت مکانیکی به الکتریسیته است، توسط ژنراتور انجام می‌شود. این دو وسیله بجز در عملکرد، مشابه یکدیگر هستند. اکثر موتورهای الکتریکی توسط الکترومغناطیس کار می‌کنند، اما موتورهایی که بر اساس پدیده‌های دیگری نظیر نیروی الکترواستاتیک و اثر پیزوالکتریک کار می‌کنند، هم وجود دارند.

ایده کلی این است که وقتی که یک ماده حامل جریان الکتریسیته تحت اثر یک میدان مغناطیسی قرار می‌گیرد، نیرویی بر روی آن ماده از سوی میدان اعمال می‌شود. در یک موتور استوانه‌ای، چرخانه روتور به علت گشتاوری که ناشی از نیرویی است که به فاصله‌ای معین از محور چرخانه به چرخانه اعمال می‌شود، می‌گردد.

اغلب موتورهای الکتریکی دوار هستند، اما موتور خطی هم وجود دارند. در یک موتور دوار بخش متحرک (که معمولاً درون موتور است) چرخانه یا روتور و بخش ثابت ایستانه یا استاتور خوانده می‌شود. موتور شامل آهنرباهای الکتریکی است که روی یک قاب سیم پیچی شده است. گرچه این قاب اغلب آرمیچر خوانده می‌شود، اما این واژه عموماً به غلط بکار برده می‌شود. در واقع آرمیچر آن بخش از موتور است که به آن ولتاژ ورودی اعمال می‌شود یا آن بخش از ژنراتور است که در آن ولتاژ خروجی ایجاد می‌شود. با توجه به طراحی ماشین، هر کدام از بخش‌های چرخانه یا ایستانه می‌توانند به عنوان آرمیچر باشند.

موتورهای الکتریکی

یک موتور الکتریکی الکتریسیته را به حرکت مکانیکی تبدیل می‌کند.

عمل عکس آن که تبدیل حرکت مکانیکی به الکتریسیته است توسط ژنراتور صورت می‌گیرد.

اغلب موتورهای الکتریکی دوارند، اما موتور خطی هم وجود دارد. در یک موتور دوار بخش متحرک که معمولاً درون موتور است روتور و بخش ثابت استاتور خوانده می‌شود.

انواع موتورها

1- موتورهاي DC

2- موتورهاي AC

موتورهاي DC

يك موتوردي سي ماشيني است كه وقتي به آن جريان مستقيم داده مي شودمي تواند براي كارهاي مكانيكي از قبيل به حركت درآوردن پمپ ها گرداندن ماشين هاي ابزار و غيره به كار رود. همچنين از موتورهاي الكتريكي جريان مستقيم به طور وسيعي براي کاربردهاي كه به كنترل سرعت نياز دارد استفاده مي شود. بعضي از اين موارد عبارتند از: پرسهاي دستگاه چاپ. قطارهاي برقي. وسايل نقليه و آسانسورها. موتورهاي جريان مستقيم در اندازه هاي مختلفي از ۱/۱۰۰ اسب بخار تا هزارها اسب ساخته مي شود.

سرعت موتور دي سي به مجموعه ای از ولتاژ و جريان عبوری از سیم پیچهای موتور بستگی دارد. سرعت موتور دي سي وابسته به ولتاژ و گشتاور آن وابسته به جريان است. معمولاً سرعت توسط ولتاژ متغير يا عبور جريان و با استفاده از تپها(نوعی کلید تغيير دهنده وضعیت سیم پیچ) در سیم پیچی موتور يا با داشتن یک منبع ولتاژ متغير ، كنترل می شود. به دليل اينكه اين نوع از موتور می تواند در

سرعت هاي پايين گشتاوری زياد ايجاد كند معمولاً از آن در کاربردهاي كششي نظير لوکوموتیوها استفاده مي کنند.

ساختمان موتور DC

قسمت هاي اصلي موتوردي سي عبارتند از:

- ۱- آرمیچر
- ۲- قطب هاي میدان تحريك
- ۳- قاب بدنه
- ۴- كاسه موتور(قالپاق ها)
- ۵- جاروبك هاي نگه دارنده

انواع موتورهاي دي سي

- ۱- موتورهاي سري
 - ۲- موتور شنت(موازي)
 - ۳-موتورهاي كمپوند
- اين سه نوع از نظر شكل ظاهري مشابه اند. تفاوت آنها در ساختمان سيم پيچي كلاههاي میدان تحريك و اتصال بين كلاههاي میدان و آرمیچر است.

موتورهاي سري

موتورهای سری شامل سیم پیچ های میدان متشکل از چندین دورسیم که به طور سری با آرمیچر قرار گرفته اند ، می باشد که در شکل دیده می شود. . این موتور دارای گشتاور راه اندازی زیاد و مشخصه سرعت متغیر می باشد . هر چه بار بیشتر باشد ، سرعت آن کاهش می یابد . موتور سری عموماً در جرثقیل های معمولی و کابل دار ، قطارهای برقی و غیره به کار می رود

موتور شنت (موازی)

شامل یک میدان متشکل از تعداد زیادی دورسیم پیچی است که به طور موازی با آرمیچر متصل شده است و در شکل دیده می شود. این موتور دارای گشتاور متوسط و مشخصه سرعت ثابت می باشد و برای کاربردهایی که احتیاج به سرعت ثابت دارند ، از قبیل پرس مته ای و دستگاههای تراش و غیره به کار می رود.

موتور کمپوند

در موتورهای کمپوند که در شکل دیده می شوند، هرکلاف میدان ترکیبی از میدانهای سری و شنت بوده و متشکل از دو قسمت می باشد. یک قسمت (میدان سری) به طور سری به آرمیچر متصل شده و قسمت دیگر (میدان شنت) به است. مشخصات این موتور ترکیبی از موتور سری و موتور شنت می باشد.

ساختمان کلافهای میدان تحریک

کلافهای میدان سری با دور نسبتاً کم از سیم کلفت پیچیده می شوند که قطر سیم بستگی به قدرت ولتاژ موتور دارد

کلاف های میدان های شنت شامل تعداد دورهای زیاد از سیم نازک می باشند

کلاف میدان کمپوند ترکیبی از میدان سری و شنت می باشد

اتصال قطب های میدان :

در موتورهای دی سی کلاف های میدان طوری به هم متصل می شوند که پلاریته قطب ها یک در میان شمال و جنوب باشد . بنابراین در موتور دو قطبی یکی از قطبها شمال و دیگری در جنوب است و در یک موتور چهار قطبی قطبها باید یک در میان شمال و جنوب باشد.

موتورهای سری اتصال

موتورهای سری به طوری که در شکل نشان داده شده متصل میگردد. میدانها به طور سری متصل شده اند و سپس به طور سری با آرمیچر قرار گرفته اند

معكوس كردن جهت گردش موتورهای دي سي

جهت چرخش موتورهاي جريان مستقيم با تغيير جهت جريان آرمیچر يا میدان معكوس می شود . در موتورهای سری روش معمول این است که جهت جريان در آرمیچر را معكوس کنیم.

تغییر جهت چرخش یک موتور شنت همانند موتور سری انجام می شود

- روشهاي کنترل سرعت

رابطه سرعت – گشتاور موتورهاي dc معادله (۱-۵) نشان مي دهد که سرعت را مي

توان با هر کدام از روشهاي زیر کنترل نمود :

۱- کنترل ولتاژ آرمیچر

۲- کنترل شار میدان

۳- کنترل مقاومت آرمیچر

۱- کنترل ولتاژ آرمیچر

اگر ولتاژ آرمیچر يك موتور dc تحريك جداگانه يا تحريك سري که در يك سرعت پايدار

کار مي کند به مقدار کمی کاهش يابد ، آنگاه جريان آرمیچر و بنا براین گشتاور موتور

کاهش خواهند يافت . چون گشتاور موتور از گشتاور بار کوچکتر خواهد بود ، شتاب

موتور منفي خواهد بود. در نهايت موتور در سرعتي کمتر كه در آن گشتاور موتور و بار برابر هستند مستقر مي شود. اگر ولتاژ آرمیچر يك موتور تحريك جداگانه به مقدار بزرگي کاهش يابد ،ممکن است از ولتاژ ضد محركه كوچكتر شود .جریان آرمیچر معكوس شود و موتور همانند يك ژنراتور كار كرده و گشتاور منفي توليد كند . اين وضعيت ادامه خواهد يافت تا سرعت بحدي کاهش يابد كه نيروي ضد محركه موتور با ولتاژ اعمال شده برابر شود . پس از آن نحوه ادامه كار موتور مشابه حالت اول است كه توضيح داده شد . در مورد يك موتور سري ، حتي هنگاميكه ولتاژ آرمیچر تغيير پله اي بزرگ داشته باشد ، موتور به صورت ژنراتور كار نمي كند و کاهش سرعت آن فقط به آن علت است كه گشتاور موتور از گشتاور بار کمتر است.

از طرف ديگر ، اگر ولتاژ آرمیچر يك موتور dc كه در حالت دائمي كار مي كند ، افزايش يابد .جریان آرمیچر ، و بنابر اين گشتاور موتور افزايش خواهند يافت . و موتور شتاب خواهد گرفت ، "نتيجه" سرعت موتور و نيروي ضد محركه افزايش خواهند يافت . در نهايت موتور در سرعتي بالاتر كه در آن گشتاور موتور با بار برابر مي شود مستقر خواهد شد .

در روند افزايش يا کاهش سرعت ، تغييرات پله اي ولتاژ آرمیچر بايستي كوچك باشد . يك تغيير بزرگ در ولتاژ آرمیچر باعث ايجاد مقادير بزرگ جریان در آرمیچر مي شود كه ممكن است به كموتاتور آن آسيب رسانده و عمر آن کاهش يابد .

با کاهش ولتاژ آرمیچر ، موتور می تواند بر روی هر کدام از منحنی ها که بین منحنی سرعت- گشتاور طبیعی و محور گشتاور قرار گیرد ، کار کند. برای یک موتور تحریک جداگانه ، سرعت بی باری نیز تغییر می کند و مشخصه های سرعت – گشتاور برای ولتاژهای مختلف خطوط موازی هستند . چون ولتاژ آرمیچر را نمی توان از مقدار نامی بیشتر نمود این روش کنترل سرعت فقط برای کار موتور در زیر مشخصه سرعت – گشتاور طبیعی به کار می رود .

ویژگی مهم این روش کنترل سرعت آن است که شکل و شیب مشخصه های سرعت – گشتاور با تغییر سرعت عوض نمی شوند . با این روش یک محرکه گشتاور ثابت بدست می آید چونکه حد اکثر جریان مجاز آرمیچر ، و بنا براین حداکثر ظرفیت گشتاور موتور برای تمام سرعتها ثابت باقی می ماند .

ولتاژ dc متغییر با استفاده از هرکدام از مبدل های نیمه هادی زیر می تواند به دست آید:

۱- یکسو کننده کنترل شده (یا مبدل ac به dc).

۲- برشگر (یا مبدل dc به dc).

- کنترل میدان

اگر در یک موتور تحریک جداگانه یا سرعت خاصی می چرخد، میدان تضعیف شود ، نیروی ضد محرکه القایی آن کاهش می یابد . به دلیل کوچک بودن مقاومت آرمیچر مقدار افزایش در جریان آرمیچر نسبت به مقدار کاهش میدان بسیار بزرگتر خواهد بود . در نتیجه

با وجود تضعیف میدان گشتاور بطور قابل ملاحظه ای افزایش می یابد به نحوی که از گشتاور بار بیشتر می شود . فزونی گشتاور موتور بر گشتاور بار موجب شتاب گیری موتور و افزایش ولتاژ القایی آرمیچر می شود . در حالیکه میدان موتور تضعیف شده نهایتاً موتور در سرعتی بالاتر از سرعت قبل مستقر می شود ، که در آن گشتاور موتور با گشتاور بار برابر است. هر تضعیف شدیدی در میدان منجر به ایجاد جریان هجومی خطرناکی می شود لذا تضعیف میدان بایستی به آرامی و به تدریج انجام شود .

از طرف دیگر ، هنگامی که میدان يك موتور تحريك جداگانه زیاد می شود ، ولتاژ القایی افزایش می یابد و اغلب از ولتاژ منبع بیشتر می شود . پس ، جریان آرمیچر نه فقط کاهش می یابد بلکه جهت آن نیز اغلب عوض می شود . در اینحالت موتور همانند يك ژنراتور کار می کند و به منبع انرژی می دهد . این انرژی از انرژی جنبشی موتور و بار گرفته می شود . يك کاهش سریع در سرعت رخ می دهد و نهایتاً موتور در يك سرعت جدید کمتر از سرعت قبل ، مستقر می شود که در آن گشتاور موتور و بار برابر هستند . در موتور سری افزایش میدان ، جریان آرمیچر را به نسبت بیشتری افزایش می دهد (اما جهت آن عوض نمی شود) . چون گشتاور موتور از گشتاور بار کمتر است ، سرعت موتور کم می شود و نهایتاً در سرعتی پایین تر مستقر می شود که در آن گشتاور موتور و بار هم برابر هستند.

در يك شار تضعیف شده ، برای يك افزایش معین در گشتاور ، جریان آرمیچر . بنابر این افت ولتاژ آرمیچر به نسبت بیشتری افزایش می یابد . نتیجتاً نیروی ضد محرك القایی ، و بنا بر این سرعت نیز به نسبت بیشتری افت می کنند . پس هر چه شار کمتر باشد ، شیب

منحني ها ي سرعت – گشتاور بيشتتر است . در مقادير كم شار ، اگر مقدار گشتاور كم باشد، يك كاهش در شار ممكن است حتي منجر به كاهش در سرعت بشود .

در مورد يك موتور شنت ، كمترين سرعت قابل حصول متناظر با حد اكثر تحريك و بدون حضور هيچ مقاومت خارجي در مدار تحريك است. در مورد يك موتور تحريك جداگانه كمترين سرعت توسط گرماي توليد شده در سيمبندي تحريك و اشباع مدار مغناطيسي معين مي شود چون در تحريك كامل ، ماشينهاي جديد در مقدار قابل ملاحظه اي از اشباع مدار مغناطيسي كار مي كنند. سرعت فقط به مقدار كمی در زير مشخصه سرعت- گشتاور طبيعي مي تواند كاهش يابد . حداكثر سرعت توسط ناپايداري موتور ناشي از اثر ضد مغناطيسي عكس العمل آرميچر در يك ميدان ضعيف و همچنين تحمل مكانيكي موتور محدود مي شود .

در موتورهاي dc با طراحي عادي ، رساندن سرعت به $1/5$ تا 2 برابر سرعت نامي و در موتورهاي با طراحي مخصوص ، رساندن سرعت به 6 برابر سرعت نامي امكان پذير است. براي جلوگیری از ناپایداری ، در موتورهاي تحريك جداگانه از يك سيم بندي سري با ميدان نسبتا ضعيف كه به ميدان اصلي كمك مي كند، استفاده مي شود. در بارهاي سنگين لحظه اي، يك جريان بزرگ، ميدان را تقويت ميكند و سرعت موتور تمايل به كاهش پيدا مي كند .

كنترل ميدان موتورهاي تحريك جداگانه و شنت ، يك كنترل در قدرت ثابت فراهم مي آورد، چونكه حداكثر قدرت موتور در تمامي سرعتها تقريباً باقي ثابت مي ماند . فرض مي شود كه حداكثر جريان مجاز آرميچر هنگاميكه ميدان تضعيف مي شود، عوض نمي

شود . در جریان آرمیچر برابر با ، ولتاژ ضد محرکه القایی E در تمام سرعتها به علت ثابت بودن ولتاژ تغذیه در مقدار V ، ثابت باقی می ماند . در نتیجه حداکثر قدرت حاصله موتور EI در تمام محدوده سرعت ثابت باقی می ماند و حداکثر گشتاور بطور معکوس با سرعت تغییر می کند.

این فرض که حداکثر جریان مجاز آرمیچر با کاهش شار عوض نمی شود ، بطور تقریبی قابل قبول است . زیرا عکس العمل آرمیچر در شرایطی که شار اصلی کاهش می یابد بنحو موثرتری بر شار تاثیر می گذارد ، بنا براین حداکثر جریانی که موتور می تواند عبور دهد بدون آنکه در کموتاتور آن جرقه ایجاد شود کاهش می یابد ، و موجب کاهش حداکثر قدرت مجاز تولیدی در سرعتهای بالا می شود . در یک موتور تحریک جداگانه، کنترل شار با تغییرات ولتاژ سیم پیچی تحریک توسط یک یکسو کننده قابل کنترل یا یک برشگر ، بسته به اینکه منبع موجود ac یا dc باشد انجام می شود .

موتورهای با اندازه کوچک به صورت شنت بسته می شوند ، و تغییرات شار با وارد کردن یک مقاومت متغیر در مدار تحریک به دست می آید. در یک موتور سری ، کنترل شار با اتصال یک مقاومت انشعابی به دو سر سیم پیچی تحریک ، حاصل می شود.

۳- ترکیب روشهای کنترل ولتاژ آرمیچر و میدان

در محرکه هایی که کنترل سرعت در محدوده ای وسیع ضروری است ، دو روش کنترل ولتاژ آرمیچر و میدان با هم ترکیب می شوند . در روش کنترلی ولتاژ آرمیچر امتیاز ثابت

ماندن حداکثر ظرفیت گشتاوری ماشین در تمامی سرعتها وجود دارد . لذا در هر جایی که امکان داشته باشد این روش بکار گرفته می شود ، و از روش کنترل میدان برای دستیابی به سرعتهایی که با روش کنترل ولتاژ آرمیچر قابل حصول نیستند ، استفاده می شود . در چنین محرکه هایی ، سرعت مربوط به حالتی که ولتاژ آرمیچر در مقدار نامی و تحریک هم کامل است ، سرعت مبنا نامیده می شود. این سرعتی است که موتور در آن بر روی مشخصه سرعت – گشتاور طبیعی کار می کند . از حالت سکون تا سرعت نامی تغییرات سرعت با کنترل ولتاژ آرمیچر به دست می آید و در این محدوده سرعت ، میدان در مقدار نامی خود ثابت نگاه داشته می شود . سرعتهای بالاتر از سرعت مبنا با روش کنترل ولتاژ آرمیچر نمی توانند به دست آیند چونکه ولتاژ آرمیچر موتور نایستی از مقدار نامی بیشتر شود . بنا براین ، سرعتهای بالاتر از سرعت مبنا با روش کنترل میدان به دست می آیند این نوع محرکه ها عبارتند از غلطکهای نورد ، کاربردهای کششی (قطارها) و غیره .

- کنترل مقاومت آرمیچر

اشکال اصلی این روش کنترل سرعت بازده کم آن می باشد . برای مثال ، برای باری با گشتاور ثابت کل قدرت ورودی به موتور (تحریک سری و جداگانه) و مقاومت سری ، مقدار ثابتی است ، در همان در حالیکه قدرت تحویلی به بار متناسب با سرعت کاهش می یابد . بنا بر این درصد بازدهی موتور همان درصد سرعت نسبت به سرعت نامی آن است ، بدین معنی که در سرعتی معادل ۱۰ درصد سرعت نامی بازدهی موتور دقیقاً ۱۰ درصد است.

در روش کنترل آرمیچر شکل منحنی های سرعت – گشتاور در يك موتور تحريك جداگانه (یا شنت) از حالت سرعت تقریبا ثابت برای تمام گشتاورها به يك حالت سرعت متغیر عوض می شود . به همان دلیل و به سبب بازدهی کم ، از این روش برای کنترل موتورهای تحريك جداگانه بندرت استفاده می شود مگر برای رسیدن به سرعتهايي که برای لحظات بسیار کوتاه ضروري باشند .

برای محرکه هایی که در سرعتهاي پائین و به صورت تکراري و کوتاه مدت کار می کنند، کاهش بازدهی که محرکه زیاد نخواهد بود . به دلیل سادگی و پادین بودن هزینه اولیه ، این روش برای محرکه هایی با کار تکراري کوتاه مدت که از موتورهای سری استفاده می کنند کاملا مناسب و اقتصادی است .

- راه اندازی

حداکثر جریانی که از يك موتور dc در حالت های گذاري کوتاه مدت می تواند عبور کند ، جریانی است که يك کمو تاسیون بدون جرقه داشته باشد و از نقطه نظر تئوري ، با بکار گیری سیم پیچی های جبران ساز در تمامی مقادیر سرعت و جریان می توان ولتاژ هایی را که با کموتا سیون جریان مخالفت کرده و ایجاد جرقه می کنند ، بطور کامل حذف نمود. اما در عمل مشاهده شده است که با افزایش مقدار جریان ، کامل انجام نمی شود و با عبور جریان از يك حد معین ، جرقه پدیدار می شود.

اگر موتور با ولتاژ نامی راه اندازی شود ، برای يك موتور با اندازه متوسط ، جریان به حدود ۲۰ برابر جریان نامی خواهد رسید . جریانی به این بزرگی منجر به جرقه های شدید

در کموتاتور و افزایش بیش از حد درجه حرارت در سیم پیچ های موتور شده و به آن آسیب می‌رساند . بنا بر این محدود نمودن جریان به يك حد بدون خطر در زمان راه‌اندازی و ضروري می‌شود . اینکار با کاهش ولتاژ دو سر موتور در لحظه راه‌اندازی و افزایش تدریجی آن با سرعت گرفتن موتور حاصل می‌شود .

ولتاژ موتور با کاهش ولتاژ منبع یا با ایجاد افت قسمتی از ولتاژ منبع بر روی يك مقاومت سری شده با موتور، انجام می‌شود. در کاربردهایی که به سرعت قابل تنظیم نیاز دارند، يك کنترل کننده برای کنترل سرعت موتور فراهم می‌شود . همین کنترل کننده‌ها برای محدود نمودن جریان موتور در مدت راه‌اندازی می‌تواند گرفته شود . در مواردیکه کنترل سرعت ضروري نیست ، برای محدود نمودن جریان از يك راه‌انداز استفاده می‌شود. در مواردیکه راه‌اندازی مکرر لازم نیست، با قرار دادن يك مقاومت اضافی چندین قسمتی در مدار آرمیچر و خروج تدریجی آن از مدار به نحوی که جریان موتور از حد سالم و بی‌خطر بیشتر نشود و در ضمن گشتاور توليدي موتور همواره از گشتاور بار بزرگتر بماند، راه‌اندازی انجام می‌شود. این روش بطور گسترده بکار گرفته می‌شود.

- توصیه هایی درمورد موتورهای برق :

۱- انتخاب موتورهای پربازده برای بهره برداری بلند مدت و متناسب با گشتاور مکانیکی مورد نیاز

۲- محل استقرار موتورها می باید به گونه ای باشد , که گرمای حاصل از موتورها به آسانی تهویه شود.

۳- بررسی مقدار توان راکتیو و در صورت نیاز طراحی و نصب خازن مناسب در کنار مصرف کنندگان مجهز به موتور

۴- بررسی استفاده از مبدل فرکانس برای تغییر سرعت موتورهای آسنکرون به تناسب نیاز

۵- بهتر است موتورها با بارنامی کار کنند و با برنامه ریزی مناسب از قطع و وصل بیش از حد آنها جلوگیری شود (خاموش بودن موتورها در ساعات غیرضروری)

نگهداری موتورهای جریان مستقیم :

موتورهای جریان مستقیم به علت عمل یکسو سازی مکانیکی که در آنها انجام میشود , دارای اجزایی هستند که پیوسته به تعمیر و نگهداری نیاز دارند . برای حفظ یا ثابت نگه داشتن بازده موتور , رعایت موارد زیر بایسته است :

الف) بازدید کموتاتور (از لحاظ تشکیل لایه قهوه ای بر روی آن)

ب) زدودن آلودگی روی کموتاتور

ج) تراشیدن لایه های میکا در بین هادیهای کموتاتور و تراشیدن لبه هادیها

د) تعویض کل جارو بکهای ماشین در صورت نیاز به تعویض بعضی از آنها

تعمیر موتور و عیب یابی اشکالات ممکنه:

۱- اگر موتور با روشن کردن کلید بکار نیفتد ، عیب ممکن است به علل زیر باشد :

الف - فیوز یا مدار محافظتی باز است .

ب- جاروبکهای کثیف یا عایق شده است .

ج- میدان تحریک ، اتصال کوتاه شده یا ببندنه وصل می باشد .

د- آرمیچر یا کلکتور اتصال کوتاه شده است.

ه- یاطاقانها ، فرسوده شده اند.

و- جاروبک نگهدار ببندنه وصل شده است .

ز- اضافه بار موجود است.

ح- کنترل کننده خراب و ناقص است .

۲ - اگر موتور کند کار کند ، عیب ممکن است به علل زیر باشد :

الف - آرمیچر یا کلکتور اتصال کوتاه شده .

ب- یاطاقانها ، فرسوده شده اند.

ج- کلافهای آرمیچر قطع شده است.

د- جاروبکها خارج از وضعیت خنثی قرار گرفته اند.

۵- اضافه بار موجود است.

ولتاژ غلط است

۳- اگر موتور سریعتر از سرعت اسمی بچرخد ، عیب ممکن است بعزل زیر باشد :

الف - مدار میدان شنت باز است .

ب- موتور سری بدون بار کار می کند.

ج- میدان تحریک اتصال کوتاه شده یا ببندیده وصل میباید .

د- اتصال نقصانی در یک موتور کمپوند.

۴- اگر موتور جرقه بزند، عیب از علل زیر باشد :

الف - تماس ضعیف جاروبکها روی کلکتور .

ب- کلکتور کثیف شده است.

ج- پلاریته غلط قطب کمکی .

د- میدان اتصال کوتاه شده یا ببندیده اتصال یافته .

و- سرهای سیم آرمیچر برعکس شده است.

ز- اتصال غلط سرهای سیم.

ح- جاروبکها در خارج از محل خنثی قرار گرفته اند.

ط- مدار میدان قطع (باز) است .

ی- تیغه های کلکتور بلند و کوتاه است.

ک- عایق میکا بین تیغه ها بلند تر از تیغه های کلکتور است.

ل- آرمیچر نامتعادل است.

۵- اگر موتور با سر و صدا کار کند ، عیب ممکن است از علل زیر باشد :

الف - یاطاقانها ، فرسوده شده اند. .

ب- تیغه های کلکتور بلند و کوتاه است.

ج- کلکتور ناصاف است.

د- آرمیچر نامتعادل است .

۶- اگر موتور در هنگام کار داغ کند، عیب ممکن است از علل زیر باشد :

الف - اضافه بار موجود است .

ب- موتور جرقه می زند

ج- یاطاقانها سفت (تنگ) است .

د- کلافها اتصال کوتاه شده است .

و- فشار بیش از حد روی جاروبکها وجود دارد

__ عوامل فرسودگی و کاهش بازده موتورهای برق :

الف) آلودگی محیط کارموتور بر اثر گردوغبار , رطوبت و بخار روغن

ب) افزایش بیش از اندازه درجه حرارت محیط کار موتور

ج) عدم روغنکاری منظم

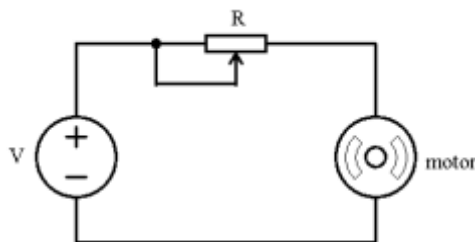
کاربرد موتور dc

از موتورهای جریان مستقیم مغناطیس داریم به علت کارایی بالا، سهولت استفاده، آسان نمودن کارها، گشتاور راه اندازی بالا، راه اندازی در زیر بار و ... به وفور استفاده می‌شود.

از جمله موتورهای برف پاک کن، فن رادیاتور، شیشه بالابر، پمپ شیشه شوی، محرک‌های فکل دربها، آنتن، محرک صندلی، محرک سقف، تغییر وضعیت چراغ‌ها در صنعت خودروسازی، موتورهای آسیاب، آب میوه گیری، موتور سشوار، در لوازم الکترونیکی بعنوان فن، در لوازم صوتی، در دندان پزشکی، در کاربردهای کششی نظیر لوکوموتیوها، منبع انرژی برای تحریک مولدهای نیروگاهی، ماشینهای خودکار، هواپیماها، جوشکاری با قوس الکتریکی، قطارهای راه آهن، اتوبوسهای برقی، زیر دریاییها و ... اشاره کرد

کنترل سرعت در موتورهای DC:

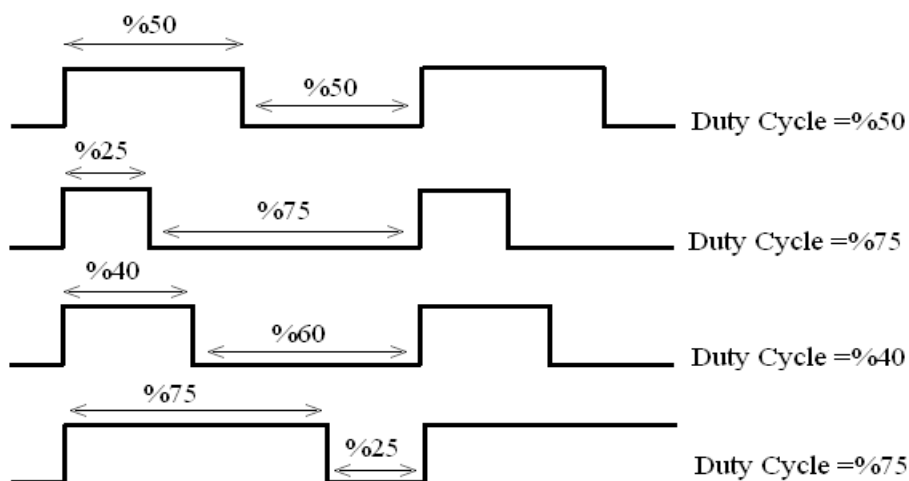
ساده ترین روش برای کنترل موتورهای DC استفاده از یک رنوستا که به صورت سری با بار قرار گرفته شده است می باشد. این رنوستا ولتاژ اعمالی به بار را تغییر می دهد.



کنترل موتور DC با استفاده از رنوستا

روش بالا دارای معایبی می باشد که کاربرد آنرا کم کرده است ولی یکی از پر کاربردترین روش ها بر کنترل دور موتورهای DC استفاده از مدولاسیون عرض پالس می باشد . مدولاسیون عرض پالس (PWM) یک تکنولوژی بسیار مؤثر برای کنترل توان می باشد. ایده اصلی این روش بر مبنای استفاده از پالس های ولتاژ مربعی برای تغذیه موتوری باشد که در آن مقدار توان اعمالی به بار به درصد وظیفه (Dutycycle) بستگی دارد.

نحوه کنترل موتور به وسیله مدولاسیون عرض پالس بدین گونه است که ابتدا یک فرکانس ثابت را انتخاب کرده و سپس برای افزایش سرعت موتور Dutycycle را افزایش و برای کاهش سرعت Dutycycle را کاهش می دهیم.



با کنترل عرض پالسها، توان اعمال شده به بار را می توان کنترل کرد. همانطور که می دانید توان بار مجذوری از ولتاژ اعمال شده به بار است با استفاده از رابطه زیر ولتاژ متوسط اعمالی به بار در Dutycycle های مختلف بدست می آید.

$$V_{rms} = \sqrt{\frac{1}{T} \int_0^T V(t)^2 dt}$$

تولید پالس PWM از طریق میکروکنترلر:

ما به سادگی از طریق میکروکنترلر قادر هستیم پالسهای PWM را با زمان وظیفه و فرکانسهای دلخواه تولید کنیم. همانطور که میدانید تایمرها دارای چندین مد تولید PWM می باشند که با مقداردهی رجیسترها و تنظیماتی در ابزار Code Wizard ما قادر به تولید PWM هستیم.

پیوست ۳

برگه اطلاعات قطعات استفاده شده