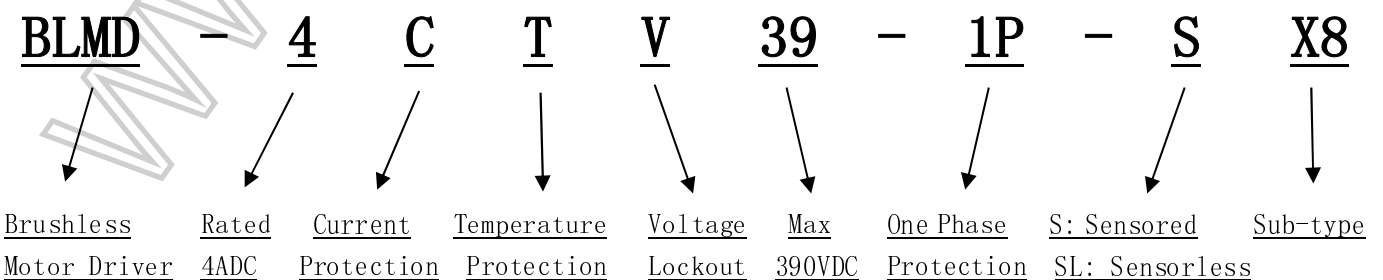


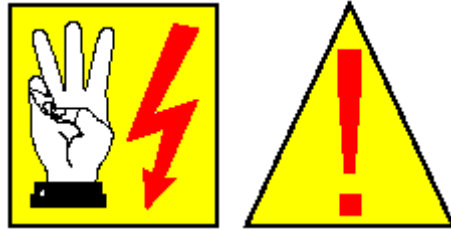


BLMD-4CTV39-1P-SX8 高压直流无刷电机驱动器产品技术手册

BLMD-4CTV39-1P-SX8 是为高压、三相、全波、有霍尔传感器 (Sensored) 直流无刷电机 (Brushless DC Motor) 设计的驱动器, 额定输出电流 4ADC。本驱动器分为交流供电型和直流供电型两个子型号, 分别适用于 75-275VAC (单相 50Hz/60Hz) 和 75-390VDC。

- 内置 AC to DC 整流、滤波电路 (仅适用于交流供电型)
- 三相全桥 MOSFETs 驱动 (15.625kHz PWM)
- 霍尔传感器电角度 120° /240°
- 在板霍尔传感器供电电源 +5V
- 电动机过热保护传感器接口—PTC
- 正/反转控制—F/R
- 转速频率发生器—FG
- 电机故障反馈—FLT
- 电机使能控制—EN
- 电子刹车控制—BRK
- PWM 控制—ADJ
- PWM 变化率控制—dt
- 电流反馈—CFB
- 输入电压反馈—VFB
- 过流保护
- 限流控制
- 过压锁定
- 欠压锁定
- 驱动器散热板过热保护





在使用本产品之前，请仔细阅读以下安全警告！

- 本产品属于高压电器设备，必须由专业技术人员进行安装、调试、操作和维护。不正确的操作将导致触电、火灾、爆炸等危险！
- 本产品为高压供电，所有输入和输出接口均未做任何电气隔离措施！整个系统（包括电路板、电路板上的所有元器件、控制接口等）以及与之相连接的所有设备（包括电动机、霍尔换相器、接口插头插座、引线、调速电位器、外围控制电路等）均带有高压电。因此，使用者必须做好绝缘、接地、电气隔离和电磁屏蔽等措施，以避免人体触电、损坏设备或干扰其它电器正常工作！
- 本产品~~在通电状态下~~（以及断电之后的相当长时间内，由于电容储电以及电机惯性发电等原因）都有高压存在，禁止人体直接接触电路板、接口及外围电路，并且必须使用绝缘工具进行操作！
- 禁止在通电状态下（以及断电之后绿灯仍未熄灭之前）插拔接口！
- J3 和 J4 接口禁止缺相运行！
- 操作者请做好人体静电消除措施，以免损坏设备！



驱动器极限工作参数

(超出极限工作参数电路将产生永久性损坏)

项目	符号	极限参数	单位
电源最高允许输入电压	V _{J1}	275 (rms)	VAC
		390 (peak)	VDC
最大峰值输出电流	I _A 、I _B 、I _C	9.3 (peak)	ADC
电机最小允许电感	L _{Motor}	1	mH
最高可控转速	电机转子一对磁极	50000	rpm
霍尔电源+5V 最大输出电流	I _{Ha11}	20	mA
Ha11、PTC、F/R、EN、BRK 信号输入耐压范围	V _{Ha} 、V _{Hb} 、V _{Hc} 、V _{PTC} 、V _{F/R} 、V _{EN} 、V _{BRK}	-0.5 to +5.5	V
FG、FLT 信号最大输出电流	I _{FG} 、I _{FLT}	5 (Source and Sink)	mA
ADJ、dt 信号输入耐压范围	V _{ADJ} 、V _{dt}	-0.5 to +5.5	V
CFB、VFB 信号最大输出电流	I _{CFB} 、I _{VFB}	5 (Source and Sink)	mA
工作环境温度范围	T _a	-10 to +70	°C

驱动器电气特性

(J1=220VAC, 50Hz, T_a=20°C, 除非特殊说明)

项目	符号	最小值	典型值	最大值	单位
----	----	-----	-----	-----	----

J1—供电电源输入

交流(单相 50/60Hz)	V _{AC}	75	110/220	275	VAC
	I _{AC}	-	5	-	AAC
直流	V _{DC}	75	155/310	390	VDC
	I _{DC}	-	4	-	ADC

+5V—霍尔传感器供电电源输出

输出电压	V _{Ha11}	-	5.2	-	VDC
输出电流	I _{Ha11}	-	-	20	mA

Ha、Hb、Hc、PTC—数字信号输入

高电平输入门限	V _{IH}	3.5	-	-	V
低电平输入门限	V _{IL}	-	-	1.5	V
高电平输入电流	I _{IH}	-	0	-	mA
低电平输入电流	I _{IL}	-	5	-	mA

F/R—数字信号输入

高电平输入门限	V _{IH}	4.5	-	-	V
低电平输入门限	V _{IL}	-	-	1.5	V
高电平输入电流	I _{IH}	-	-	1.7	mA
低电平输入电流	I _{IL}	-0.17	-	-	mA



FG、FLT—数字信号输出

高电平输出电压	V_{OH}	3.3	-	-	V
低电平输出电压	V_{OL}	-	-	0.9	V
高电平输出电流	I_{OH}	-	-	1	mA
低电平输出电流	I_{OL}	-1	-	-	mA

EN、BRK—数字信号输入

高电平输入门限	V_{IH}	3.5	-	-	V
低电平输入门限	V_{IL}	-	-	1.5	V
高电平输入电流	I_{IH}	-	0	-	mA
低电平输入电流	I_{IL}	-0.25	-	-	mA

ADJ—PWM 控制模拟信号输入

0%/100% PWM	V_{ADJ}	1.28	-	3.83	V
输入电流@3.83V	I_{IH}	-	-	-2.1	μA
输入电流@1.28V	I_{IL}	-6.2	-	-	μA
A/D 分辨率	ΔV	-	1/256 (0.01V)	-	-

dt—PWM 变化率控制模拟信号输入

0 μs /355123200 μs	V_{dt}	1.28	-	3.83	V
输入电流@3.83V	I_{IH}	-	-	20	μA
输入电流@1.28V	I_{IL}	-20	-	-	μA
A/D 分辨率	ΔV	-	1/256 (0.01V)	-	-

CFB—电流反馈模拟信号输出

输出电压范围	V_{CFB}	0	-	6	V
输出电流	I_{CFB}	-	-	1	mA
电流/输出电压	K_{CFB}	-	1.5625A/1V	-	ADC/VDC

VFB—输入电压反馈模拟信号输出

输出电压范围	V_{VFB}	0	-	6	V
输出电流	I_{VFB}	-	-	1	mA
输入电压/输出电压	K_{VFB}	-	100V/1V	-	VDC/VDC

过流保护和限流控制

过流保护峰值	I_A 、 I_B 、 I_C	-	9.3	-	ADC
限流控制均值	I_A 、 I_B 、 I_C	-	(大约) 7.2	-	ADC

过压锁定

锁定上限	V_{BEMF}	400	405	410	VDC
解锁下限	V_{BEMF}	390	395	400	VDC



欠压锁定

解锁上限	V _{BEMF}	48	50	52	VDC
锁定下限	V _{BEMF}	43	45	47	VDC

散热板过热保护温度范围

过热保护温度	T _s	80	85	90	°C
恢复温度	T _s	70	75	80	°C

电路板接口说明

接口	名称	类型	功能
J1	N(-)	电源输入	交流零线, 直流负极
	L(+)	电源输入	交流火线, 直流正极
	To Earth	-	接大地
J2	F/R	数字输入	正反转控制, TTL 制
	FG	数字输出	转速频率发生器, TTL 制
	FLT	数字输出	电机故障反馈, TTL 制
	EN	数字输入	电机使能控制, TTL 制
	BRK	数字输入	电子刹车控制, TTL 制
	DN	分压点	调速电位器下节点
	ADJ	模拟输入	PWM 控制 (开环无级调速)
	UP	分压点	调速电位器上节点
	dt	模拟输入	PWM 变化率控制
	GND	信号地	信号地
	VFB	模拟输出	输入电压反馈
J3	A	驱动输出	驱动电机 A 相线
	B	驱动输出	驱动电机 B 相线
	C	驱动输出	驱动电机 C 相线
J4	GND	信号地	霍尔信号地
	Ha	数字输入	A 相霍尔信号, TTL 制
	Hb	数字输入	B 相霍尔信号, TTL 制
	Hc	数字输入	C 相霍尔信号, TTL 制
	+5V	稳压输出	霍尔传感器供电电源
J5	PTC	数字输入	PTC 的一个管脚
	GND	信号地	PTC 的另一个管脚

电路功能说明

J1—电源输入:

本驱动器分为交流供电型和直流供电型两个子型号。

交流供电型驱动器内置整流、滤波电路, 将交流电转换成直流电, 驱动直流无刷电机, 适用于 75-275VAC (单相 50Hz/60Hz), 最大载荷容量约为 5AAC。FUSE 保险丝规格为 6A。



直流供电型驱动器适用于 75-390VDC，最大载荷容量约为 4ADC。

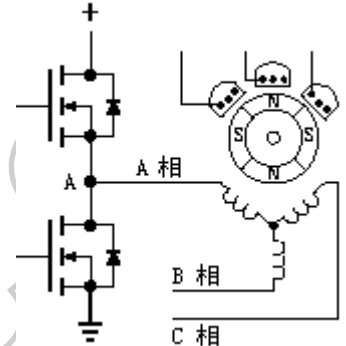
由于地线（GND）工作方式不同，因此这两个子型号之间不能相互通用，否则会引起地线烧毁。

J3—三相 A、B、C 驱动输出：

端口等效电路请参见右图，本电路为三相全桥 MOSFETs 驱动，电机线圈 Y、Δ 绕组均可。参见“逻辑真值表”。

三个低端 MOSFETs 采用 15.625kHz 的 PWM 调制信号，控制三相绕组的平均电压，实现高效率的调速功能。

插拔 J3（A、B、C）三相线时，必需等待电源灯（POWER LED）完全熄灭后进行，禁止带电操作！禁止缺相运行！



+5V—霍尔传感器供电电源输出：

在板霍尔电源，+5.2VDC 稳压输出，最大负载输出能力只有 20mA。

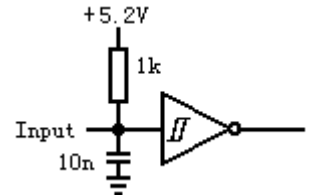
霍尔电源只能提供三相霍尔使用，禁止外接其它任何负载。

Ha、Hb、Hc—霍尔数字信号输入：

TTL 制，参见“逻辑真值表”，端口等效电路请参见右图。

电机 A、B、C 三相线圈的相序必须与三相霍尔 Ha、Hb、Hc 的相序正确对应，并且霍尔传感器电角度必须为 120° /240°，否则驱动器和电机均有可能烧毁！

插拔 J4 霍尔接口时，必需等待电源灯（Power LED）完全熄灭后进行，禁止带电操作！禁止缺相运行！

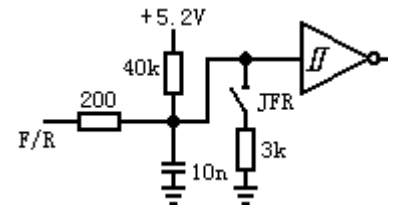


F/R—正/反转控制数字信号输入：

TTL 制，参见“逻辑真值表”，端口等效电路请参见右图。

如果高电平或浮空时电机向某个方向旋转，那么低电平时电机则向相反方向旋转，具体旋转方向要由实验决定。在该接口浮空时，JFR 开关可以手动改变电机转动方向。

电动机的转动方向同时依赖于电动机的制造方法。

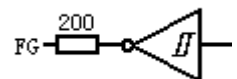


FG—转速频率发生器数字信号输出：

速度反馈信号，TTL 制，端口等效电路请参见右图。方波频率与转速为线性正比关系，方波占空比 50%，输出波形请参见左图。



方波频率 $FG (Hz) = \text{电机转速 (rpm)} * \text{转子磁极对数} * 3/60$ 。请注意：“转子磁极对数”为 N、S 极的对数，而不是 N、S 极的个数。

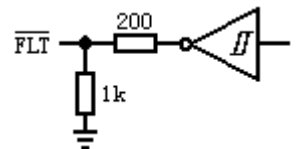


FLT—电机故障反馈数字信号输出：

TTL 制，参见“逻辑真值表”，端口等效电路请参见右图。

接口高电平表示电机工作正常；低电平表示电机有故障，系统关闭，FLT LED 指示灯亮，A、B、C 三相全桥高阻态封锁，电机断电，转子处于无动力状态。

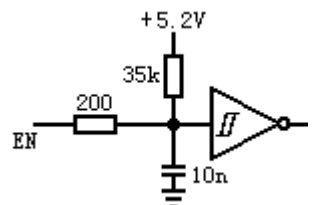
该接口有一个 1k 电阻下拉接地，以确保系统掉电时低电平输出。



EN—电机使能控制数字信号输入：

TTL 制，参见“逻辑真值表”，端口等效电路请参见右图。

高电平或浮空时电机正常工作；低电平时，系统关闭，A、B、C 三相全桥高阻态封锁，电机断电，转子处于无动力状态。





BRK—电子刹车控制数字信号输入:

详见“如何正确使用的 BRK 功能”一章。

ADJ—PWM 控制模拟信号输入:

开环无级调速，模拟信号，端口等效电路请参见右图。

ADJ 接口的输入电压经过 A/D 转换成一个字 (0x00 至 0xFF)，并将该字节赋值给 PWM 占空比信号 (0%至 100%)，用以控制三相 MOSFETs 的调速功能。

当 ADJ 输入电压小于 1.28V 时，A/D 将其转换为 0x00，A、B、C 三相 MOSFETs 上加载的 PWM=0x00，调制输出为 0%；当 ADJ 输入电压大于 3.83V 时，A/D 将其转换为 0xFF，A、B、C 三相 MOSFETs 上加载的 PWM=0xFF，调制输出为 100%；A/D 分辨率为 1/256 (0.01V)。PWM 占空比的具体计算公式为：

- 1、PWM=0x00, PWM%=0%, ($U_{ADJ} < 1.28$);
- 2、 $PWM = (U_{ADJ} - 1.28) * 100$, $PWM\% = ((U_{ADJ} - 1.28) * 100 / 255) * 100\%$, ($1.28 \leq U_{ADJ} \leq 3.83$);
- 3、PWM=0xFF, PWM%=100%, ($3.83 < U_{ADJ}$).

本系统有三种调速方法 (参见“电路应用示例”)：

第一种是电位器调速：将 10kΩ 电位器 (由于上/下分压点电阻匹配问题，请不要使用其它阻值的电位器，否则调速将不准确) 的上下引脚分别接在 UP 和 DN 上，中心抽头接在 ADJ 上即可。

第二种是模拟运算放大器 (或 D/A) 电压调速：直接将运算放大器 (或 D/A) 的模拟电压输出信号接至 ADJ 上即可，UP 和 DN 引脚不必连接。

第三种是脉宽调制信号调速：在使用脉宽调制信号调速时，必须经过外部阻容滤波，把脉宽信号滤波成模拟信号之后才可以接至 ADJ 上，UP 和 DN 引脚不必连接。建议外部阻容时间常数 $RC > 640\mu s$ ，调制频率 $f > 15kHz$ ，RC 或 f 太小会引起调速不稳定。 f 越大越好，如果 f 增大 RC 可以减小。

dt—PWM 变化率控制模拟信号输入:

模拟信号，端口等效电路请参见右图。

上一节中讲到的 ADJ 信号是控制 PWM 本身，而本节中讲的 dt 信号是控制 PWM 的一阶微分，即 PWM 的变化率，也就是用来控制 PWM 每变化“1”个单位所需要的时间。它的物理意义是 PID 算法中的时间常数。该时间常数的转换要经过以下三个步骤：

第一步，dt 接口的输入电压经过 A/D 转换成一个字 (0x00 至 0xFF)：当接口的输入电压小于 1.28V 时，A/D 将其转换为 0x00；当接口的输入电压大于 3.83V 时，A/D 将其转换为 0xFF；A/D 分辨率为 1/256 (0.01V)。具体计算公式与 ADJ 的计算公式相同：

- 1、 $n = 0x00$, ($U_{dt} < 1.28$);
- 2、 $n = (U_{dt} - 1.28) * 100$, ($1.28 \leq U_{dt} \leq 3.83$);
- 3、 $n = 0xFF$, ($3.83 < U_{dt}$).

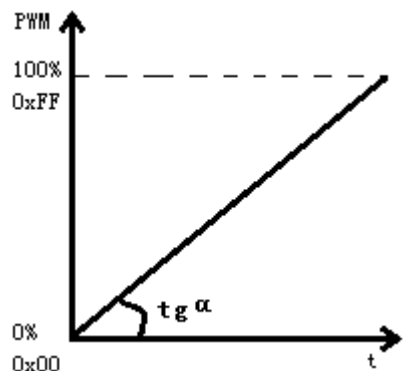
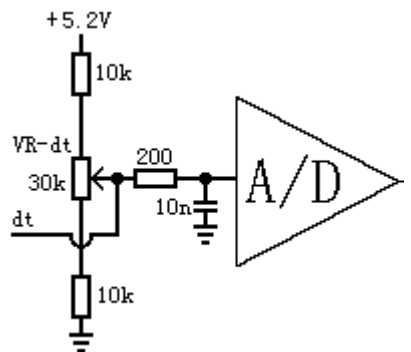
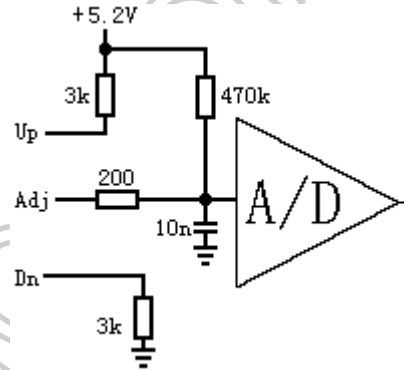
第二步，把 n 这个数值再经过软件平方，目的是扩大时间常数的控制范围： $N = n * n$ ，平方后得到的 N 为一个字 (两个字节)。由于平方算法的限制，N 的取值只能为 0, 1, 4, 9……65025。

第三步， $dt = N * (64/3) \mu s$ ，这个 dt 就是用来控制 PWM 变化率的时间常数。

以下举例说明，如右图所示，PWM 的一阶微分表达式为：

$$dPWM/dt = \tan \alpha = 1 / (N * (64/3)) = 3/64/N, \text{量纲单位为 } 1/\mu s.$$

1、当 $n=0$, $N=n*n=0$, $dt=0 \mu s$ ，时间常数为零，微分结果理论上为无穷大。此时软件对 A/D 采集到的 ADJ 数





值不做任何延时处理，立刻将 ADJ 数值赋予 PWM。

2、当 $n=1$, $N=n*n=1$, $dt=N*(64/3)=64/3 \text{ us}$, 这说明 PWM 每变化“1”个单位 (dPWM) 所需要的时间为 21.3us。此时如果 ADJ 接口数值发生变化，系统并不会将 ADJ 数值立刻赋予 PWM，而是采取每隔 21.3us 加一（或减一）的方式逐步改变 PWM，形成线性斜坡上升或下降的 PWM 控制曲线，而这条直线的斜率 $\text{tg} \alpha = \text{dPWM} / dt = 3/64 / N = 3/64$ 。同样可知：如果 ADJ 接口电压突然从 1.28V 阶跃至 3.83V，那么 PWM 将从 0x00 (0%) 开始，每隔 21.3us 加一（总共经过 256 次加一），经历总时长为 $N*(64/3)*256=1*64/3*256=5461 \text{ us}$ 后，PWM 到达 0xFF (100%)。

3、由于平方运算的原因，N 不可能等于 2 或 3。

4、当 $n=2$, $N=n*n=4$, PWM 每变化“1”个单位所需要的时间为： $dt=N*(64/3)=4*64/3=85.3 \text{ us}$ 。直线的斜率 $\text{tg} \alpha = \text{dPWM} / dt = 3/64 / N = 3/256$ 。同上可知：如果此时 ADJ 接口电压突然从 1.28V 阶跃至 3.83V，那么 PWM 占空比将从 0x00 (0%) 开始，每隔 85.3us 加一（经过 256 次加一），经历 $N*(64/3)*256=4*64/3*256=21845 \text{ us}$ 后，PWM 到达 0xFF (100%)。

5、以此类推，N 只能等于整数的平方， $N=9, 16 \dots 65025$ 。

6、最大时间常数为：当 $n=255$, $N=n*n=65025$, $dt=N*(64/3)=65025*64/3=1387200 \text{ us}$ 。此时，如果 ADJ 接口电压突然从 1.28V 阶跃至 3.83V，那么 PWM 将从 0x00 (0%) 开始，每隔 $dt=1387200 \text{ us}$ 加一（经过 256 次加一），经历 $N*(64/3)*256=65025*64/3*256=355123200 \text{ us} \approx 5 \text{ 分 } 55 \text{ 秒}$ 后，PWM 到达 0xFF (100%)。

本系统有三种调节 dt 的方法（参见“电路应用示例”）：

第一种是在板电位器调节：将电路板上电位器 VR 根据箭头指示方向旋转，即可手动调节 dt 时间常数。

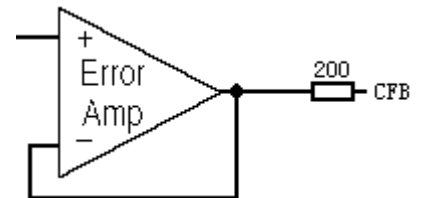
第二种是模拟运算放大器（或 D/A）电压调节：直接将运算放大器（或 D/A）的模拟电压输出信号接至 dt 上。

第三种是脉宽调制信号调节：在使用脉宽调制信号时，必须经过外部阻容滤波，把脉宽信号滤波成模拟信号之后才可以接至 dt 上。建议外部阻容时间常数 $RC > 640 \text{ us}$ ，调制频率 $f > 15 \text{ kHz}$ ，RC 或 f 太小会引起调节不稳定。f 越大越好，如果 f 增大 RC 可以减小。

CFB—电流反馈模拟信号输出：

模拟信号，端口等效电路请参见右图。

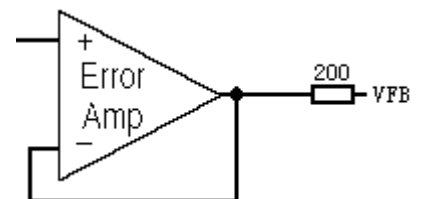
该信号反馈电机电流，以直流安培计量，线性关系，反馈比例系数请参见“驱动器电气特性”一章的相关内容。



VFB—输入电压反馈模拟信号输出：

模拟信号，端口等效电路请参见右图。

该信号反馈驱动器整流滤波后的直流电压，以直流伏特计量，线性关系，反馈比例系数请参见“驱动器电气特性”一章的相关内容。



过流保护：

本电路内置过流保护电路，用以限制 J3 接口 A、B、C 三相的输出电流，从而保护 MOSFETs 的安全。

当电流峰值触发过流保护时（参数详见“驱动器电气特性”一章的相关内容），FLT 接口置低电平，FLT LED 指示灯亮，A、B、C 三相全桥高阻态封锁，从而达到减小电流的作用；当电流恢复正常后，系统自动复原，FLT 接口置高电平，FLT LED 指示灯熄灭，A、B、C 三相全桥恢复正常工作。参见“逻辑真值表”。

由于电流变化速度极快，因此上述开/关、通/断等现象表现为较高频率，一般在几 kHz，并且电机线圈会发出同频率的噪音。

限流控制：

系统内置限流控制软件，它是一个电流控制 PID 程序，用以限制 J3 接口 A、B、C 三相的输出电流，它与过流保护协同工作，进一步保护 MOSFETs 的安全。



当电流的平均值过大时（参数详见“驱动器电气特性”一章的相关内容），触发限流控制，软件算法将强制 PWM 占空比缩小，从而达到抑制 MOSFETs 平均电流的目的。该功能不触发故障反馈信号（FLT）。

当 dt 接口电压小于 1.28V 时（即 dt=0 时），该功能关闭，即只有当 dt>0 时，该功能才有效。

过压锁定:

当整流滤波后的直流电压过高时（参数详见“驱动器电气特性”一章的相关内容），为了避免硬件受损，系统将自动锁定，FLT 接口置低电平，FLT LED 指示灯亮，系统关闭；电压恢复正常后，系统立即自动解锁，FLT 接口置高电平，FLT LED 指示灯熄灭，系统正常开启。参见“逻辑真值表”。

请注意：过压锁定功能并不一定能使超高的电压恢复正常，因此过压锁定功能并不一定能从根本上保证系统安全！所以如果遇到过压锁定现象，请及时查找原因，并排除故障。

欠压锁定:

当整流滤波后的直流电压过低时（参数详见“驱动器电气特性”一章的相关内容），为了避免硬件受损，系统将自动锁定，FLT 接口置低电平，FLT LED 指示灯亮，系统关闭；电压恢复正常后，系统会继续等待 1 秒钟，然后自动解锁，FLT 接口置高电平，FLT LED 指示灯熄灭，系统正常开启。“等待 1 秒钟”的现象在开机时同样存在，即：当合闸上电时，系统会首先锁定等待 1 秒钟，确保上电稳定后，才会解锁开始正常工作。参见“逻辑真值表”。

驱动器散热板过热保护:

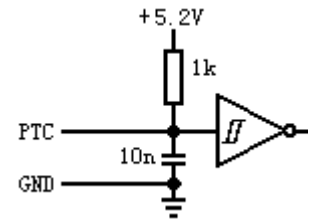
当驱动器散热板温度过高时（参数详见“驱动器电气特性”一章的相关内容），为了避免硬件受损，系统将自动锁定，FLT 接口置低电平，FLT LED 指示灯亮，系统关闭；温度恢复正常后，系统立即自动解锁，FLT 接口置高电平，FLT LED 指示灯熄灭，系统正常开启。参见“逻辑真值表”。

PTC—电动机过热保护数字信号输入:

电动机内置温度传感器输入接口，数字信号 TTL 制，参见“逻辑真值表”，端口等效电路请参见右图。该电路的参数是专门为 MZ6 系列电动机专用 PTC 配置的，我们不能保证该参数配置适合于其它类型的温度传感器。

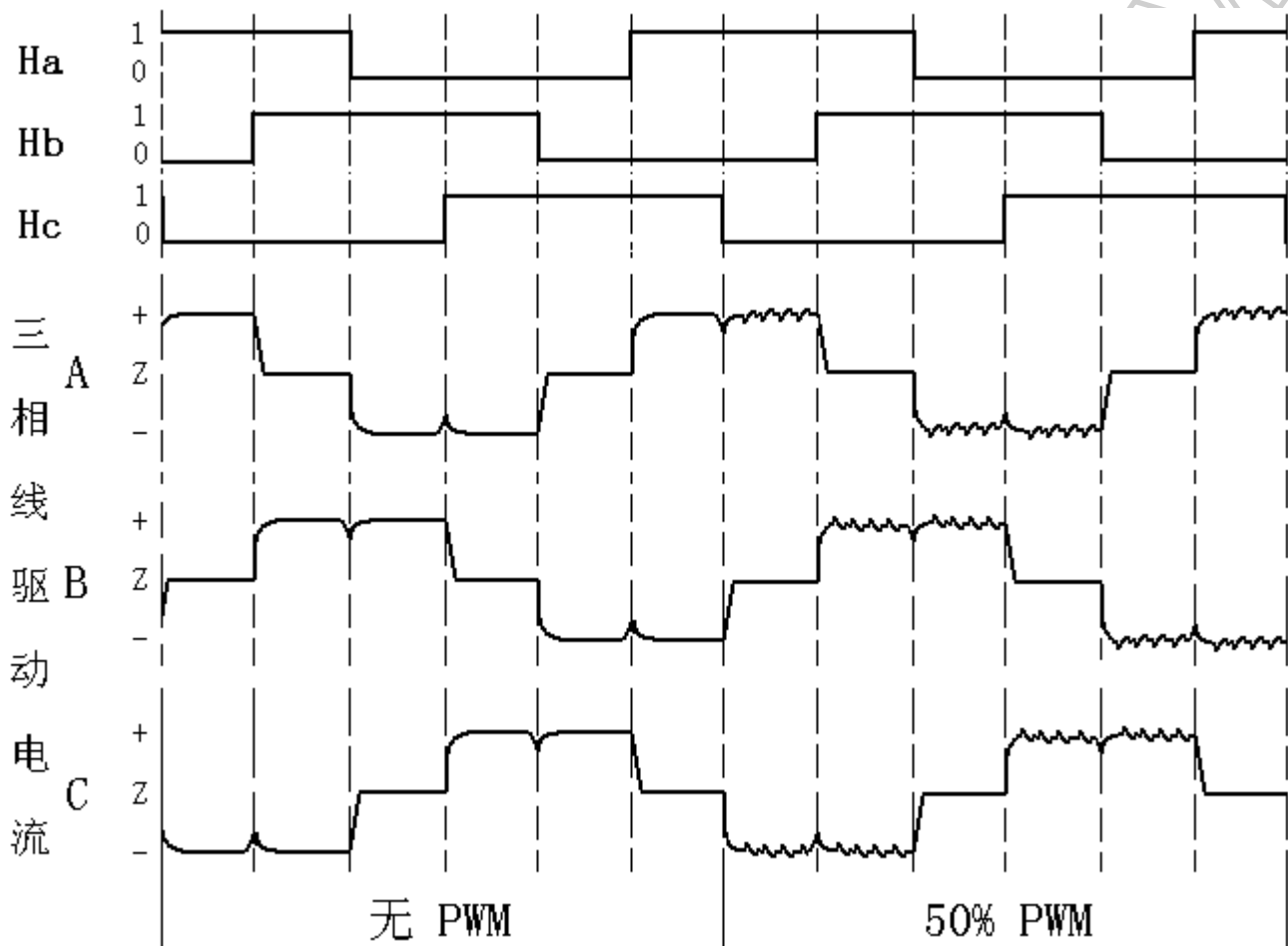
当该接口为高电平时，则认为电机过热，系统将自动锁定，FLT 接口置低电平，FLT LED 指示灯亮，系统关闭；当该接口为低电平时，则认为电机温度正常，系统立即自动解锁，FLT 接口置高电平，FLT LED 指示灯熄灭，系统正常开启。参见“逻辑真值表”。

该接口可以不使用，但如果不用，必须将接口短路连接（即 PTC-GND 短路），否则系统将始终处于保护状态。



逻辑真值表

霍尔输入			控制输入			PTC 过热	过流 保护	过压 锁定	欠压 锁定	散热板 过热	驱动输出			FLT 输出	FLT LED
Ha	Hb	Hc	F/R	EN	BRK						A	B	C		
X	X	X	X	X	X	任何一个 Act					Z	Z	Z	0	ON
1	1	1	X	X	1	所有的 Inact					Z	Z	Z	0	ON
0	0	0	X	X	1						Z	Z	Z	0	ON
1	1	1	X	X	0						0	0	0	0	ON
0	0	0	X	X	0						0	0	0	0	ON
0	0	0	X	X	0						0	0	0	0	ON
其它六种 合法状态 (见下图)			X	0	X	Z	Z	Z	1	OFF					
			X	1	0	0	0	0	1	OFF					
			1/0	1	1	正常换相 (见下图)			1	OFF					



正常换相逻辑时序图, F/R=1

注：“1”=高电平，“0”=低电平，“X”=无论什么，“Z”=高阻态无电流，“+”=正电流，“-”=负电流

如何正确使用的 BRK 功能

出厂设置

BRK 功能在出厂时设置为无效，请仔细阅读下面的说明，你就知道怎样让它有效了。

关于使用 BRK 功能的危险性及复杂性

使用 BRK 功能的危险性及复杂性主要为三方面：过流保护、机械方面、外围电路及试验。

关于过流保护：请注意，在电子刹车功能下，本电路的过流保护功能和限流控制功能全部失效，如果使用不当很容易导致过流而烧毁驱动器！

关于机械方面：电子刹车为反电动势强制制动，强大的制动力可能导致电机的负载瞬间损坏，甚至飞出伤人，因此电机和负载一定要可靠固定！

关于外围电路及试验：电子刹车需要附加较多的外围电路、较精准的控制方法以及大量的验证性试验作为可靠性依据，否则驱动器、电机以及外围电路极易损坏！

直流无刷电机电子刹车基本原理

直流无刷电机具有双向可逆功能，即：既可以作为电动机使用（电动状态），也可以作为发电机使用（发电状态）。



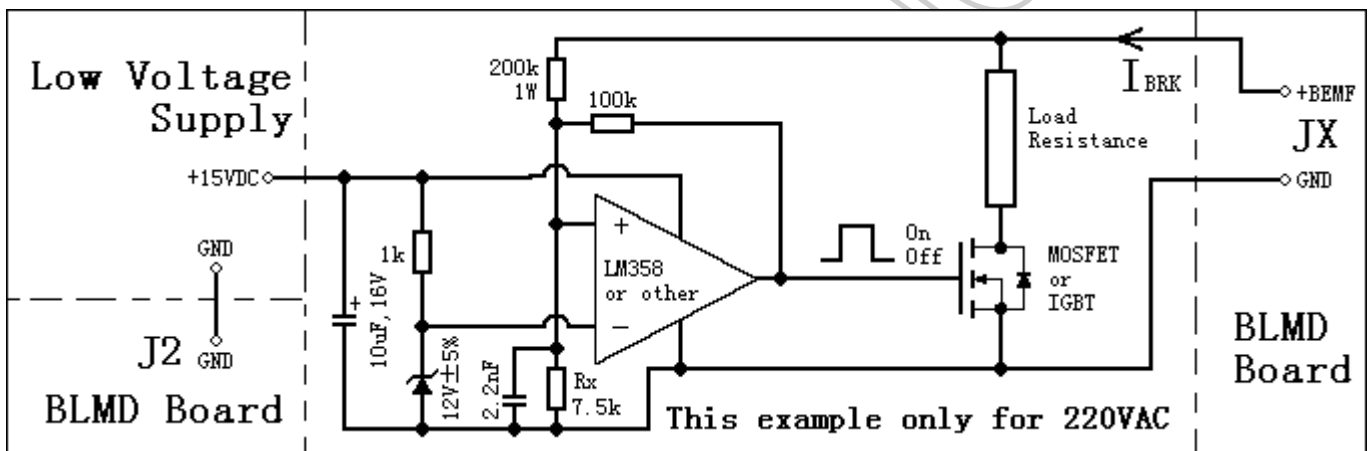
状态)。直流无刷电机驱动器也具有双向可逆功能，即：既可以作为电动机驱动器使用，也可以作为发电机整流器使用。

电子刹车恰恰利用了直流无刷电机作为发电机的功能，将负载的旋转动能作为输入，发电机将动能转化为电能，发出三相交流电，再利用驱动器整流作用，将三相交流电整流成直流从 JX 输出，再将直流电消耗或储藏在外围电路中。此过程的结果是负载的旋转动能降低，也就是达到了刹车的目的。

因此整个电子刹车过程中有两大关键部分：第一是外围电路（耗能或储能），第二是控制方法。

外围电路（示例仅供参考）

外围电路（耗能或储能）的重要性是显而易见的：能量守恒，负载的旋转动能通过发电机转化为电能，如果这些电能不能被及时消耗或储存，那么它必然在驱动器内部积累，导致 JX-BEMF 接口电压持续上升、驱动器过压锁定。这恰恰是驱动器之所以具备过压锁定功能的重要原因之一。



外围电路必须由客户自己制造，驱动器上没有。如上图所示，构造一个全自动耗能外围电路，该电路由一个比较器、一个 MOSFET（或 IGBT）和一个耗能功率电阻组成：当电机发出电能时，JX-BEMF 接口电压持续上升，该电路自动开启，MOSFET/IGBT 导通，耗能电阻工作，消耗电能转换为热能；当电压降低时，该电路自动关闭。

参数设置方法如下：示例中使用 220VAC 供电，比较器设置为 BEMF=360VDC 开启（MOSFET ON），BEMF=340VDC 关闭（MOSFET OFF）。增大/减小 R_x 可以降低/提高 ON/OFF 阈值。

注意：不要将关闭电压设置得太低，应大幅度高于 310VDC，因为 310VDC 是正常供电电压；也不要将开启电压设置得太高，应小幅度低于 405VDC，因为这将导致过压锁定。（参数详见“驱动器电气特性”一章的相关内容）。

适当选择 Load Resistance 阻值，使 I_{BRK} 的平均值不能超过额定工作电流（参见“驱动器极限工作参数”）！在上述案例中，由于最高电压可达 360VDC，控制系统额定工作电流为 4ADC，所以 Load Resistance 阻值最小不能小于 90 欧姆，否则 I_{BRK} 太大。MOSFET 或 IGBT 要有足够的驱动电流和耐压。

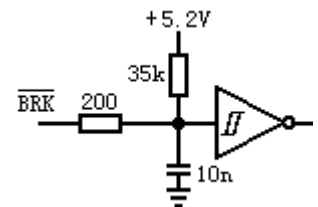
Load 阻值越大，耗电能力越小，刹车时间越长，由于耗电能力小，所以更容易出现过压锁定现象；Load 阻值越小，耗电能力越强，刹车时间越短，但会导致图中 I_{BRK} 较大，更容易使驱动器因过流而烧毁。Load 应根据实际发热情况适当选择散热功率，一般都较大（上百瓦甚至更大）。

世界各国供电电压有所差别，请根据实际情况调整。当使用 110VAC 供电时，可将比较器阈值设置为 BEMF=220VDC 开启，BEMF=200VDC 关闭。

控制方法

BRK 接口为 TTL 制，高电平或浮空时电机处于电动状态，电机正常工作；低电平时电机处于发电状态，电机刹车。参见“逻辑真值表”，端口等效电路请参见右图。

发电强度（刹车强度）由 MOSFETs 上的 PWM 占空比决定，PWM 越小发电强度越小，反之亦然，这与电动状态下 PWM 的调速作用完全相同。也就是说：ADJ 信号无论在电动状态还是发电状态，都以相同的工作原理控制 MOSFETs 上的 PWM 占空比；同样，dt 北京亿利泰达科技有限公司产品技术手册





信号无论在电动状态还是发电状态，也都以相同的工作原理控制 MOSFETs 上的 PWM 占空比。请参见相关章节。

再次强调：驱动器在发电状态下过流保护、限流控制功能失效！这意味着驱动器无法自动限流，只能通过人为调整 PWM 占空比和 Load 阻值的方法确保驱动器不过流！

因此出于谨慎考虑，在试验调试过程中，请务必遵循如下原则：PWM 占空比 (ADJ) 由小到大、PWM 的变化率 (dt) 由慢到快、Load 阻值由大到小、循序渐进。

示例：做一个刹车试验

下面我们用自然语言来描述一段电子刹车软件。

请先确认自动耗能外围电路已经正确连接，电机及负载固定可靠！我们的试验目的是：使用外围耗能电路，并采用下面软件将电机刹车。

首先我们假设当前工作状态，假设：EN=1 驱动器处于正常开启状态、BRK=1 驱动器处于电动状态、PWM=100% 电机及负载以 100% 最高转速运转。下述软件中有四个非常关键的地方，我们会重点注释。程序开始：

行号 1: EN=0; /*请先将系统关闭*/

行号 2: dt=0; ADJ=0; /*这是第一个关键地方：请不要忘记虽然系统目前已经关闭，MOSFETs 已经封锁，但是 CPU 内部的 PWM 数值仍然等于 100%，PWM 的数值不会因为 EN=0 或 1 而改变。因此我们不能立刻启动电子刹车，如果此时立刻启动刹车，系统将继承刚才电动状态下 PWM=100% 的工作状态，发电机将瞬间猛烈刹车，出现危险。所以我们将 dt=0、ADJ=0，这表明我们希望 PWM 以最快的速度立刻降到 0*/

行号 3: __delay_cycles(128us+用户端延时); /*这是第二个关键地方，延时的原因有两个：第一、驱动器系统有延时，ADJ 和 dt 信号都是 A/D 采集得到的，A/D 采集轮询所有通道一遍需要 64us，因此如果延时 128us，完全可以确保 CPU 内部达到 dt=0，ADJ=0，PWM=0 全部归零的状态；第二、用户系统也有延时，例如 RC 滤波延时、传输延时等等，用户必须确保有足够的延时让 ADJ 和 dt 接口电压降到 1.28V 以下，这需要用户自己负责*/

行号 4: BRK=0; /*驱动器置为发电状态*/

行号 5: EN=1; /*系统开启，可以开始刹车了，别忘了现在 dt、ADJ、PWM 都是 0x00*/

行号 6: dt=105; /*这是第三个关键地方，dt=105 时间常数大约为 60 秒 (PWM 从 0% 升至 100%)，这一数字仅仅是举例，并不一定适合每一个用户，我们只想告诉用户：由小到大、由慢到快、循序渐进的试验原则。本着这一原则，请将首次的 dt 试验参数设置成远远慢于用户的需求，以确保试验安全，然后再逐渐改进*/

行号 7: __delay_cycles(128us+用户端延时); /*这是第四个关键地方，这里需要强调的是：应该先改变 dt，并用延时功能确保 dt 在 CPU 内部已赋值，然后再改变 ADJ。如果相反，可能会出现出乎意料的错误结果，主要原因是由于硬件竞争现象导致的，用户可以回顾上面几行程序自己分析一下。*/

行号 8: ADJ=205; /*我们的目标是 PWM 从 0% 增长到 80%，首次试验最好不要增长到 100%*/

.....

/*刹车起作用了，PWM 逐渐增大，电机逐渐降速*/

.....

/*如果电机停了，请完成收尾工作*/

行号 9: EN=0; /*同行号 1*/

行号 10: dt=0; ADJ=0; /*同行号 2*/

行号 11: __delay_cycles(128us+用户端延时); /*同行号 3*/

..... 下面的程序自己编吧。



第一次试验结果是不是刹车太慢了，下面我们需要逐步改进。

改进的目标是：加快刹车速度。改进的内容有两处：软件一处 $dt=105$ ；硬件一处 Load Resistance。改进的判断依据有两个：一是过压锁定现象是否频繁出现？二是 Load Resistance 会不会太热烧毁？改进的原则：循序渐进，不要急于求成。改进的步骤如下：

第一步、要想刹车快，必须减小 dt ；

第二步、 dt 减小，发电强度增大，导致频繁出现过压锁定现象；那么必须减小 Load 的阻值，增大刹车电流；

第三步、减小 Load 阻值的后果是 Load 会更热；那么必须增大 Load 的散热功率，避免电阻烧毁。

用户可以不断重复上述改进过程，直至达到目标。

但请注意：改进过程是有尽头的，在上述案例中最大理论刹车功率为： $P=360V*4A=360V*360V/90\Omega=1440W$ 。原因之一是当 Load 的阻值减小到最小允许值时（上述案例为 90 欧姆）就不能在减小了，否则驱动器会因 I_{BRK} 过大而烧毁；原因之二是当 Load 的散热功率大到一定程度时，体积将无法容忍。同样，如果最大刹车功率是有限的，那么最快刹车时间自然也是有限的，不可能无限缩短刹车时间！

如果你准备好了，最有一步

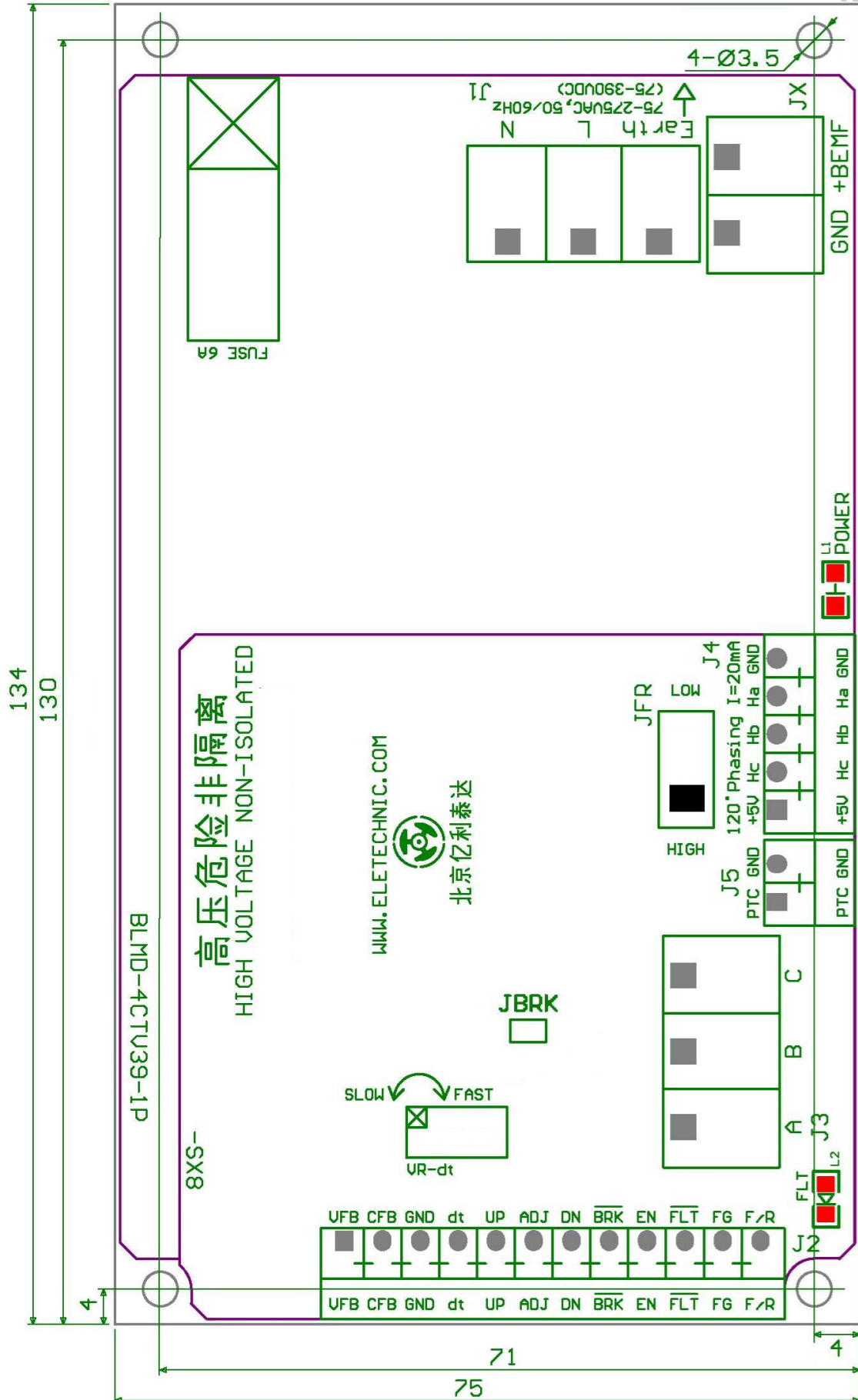
请在电路板上找到 JBRK 短路点，并将其短路焊接（即连通），BRK 功能即开放有效。

驱动器尺寸及电气连接说明（单位：mm）

驱动器尺寸为 134（长）*75（宽）*65（高），驱动器重量大约 325 克左右（包括自带散热片）。

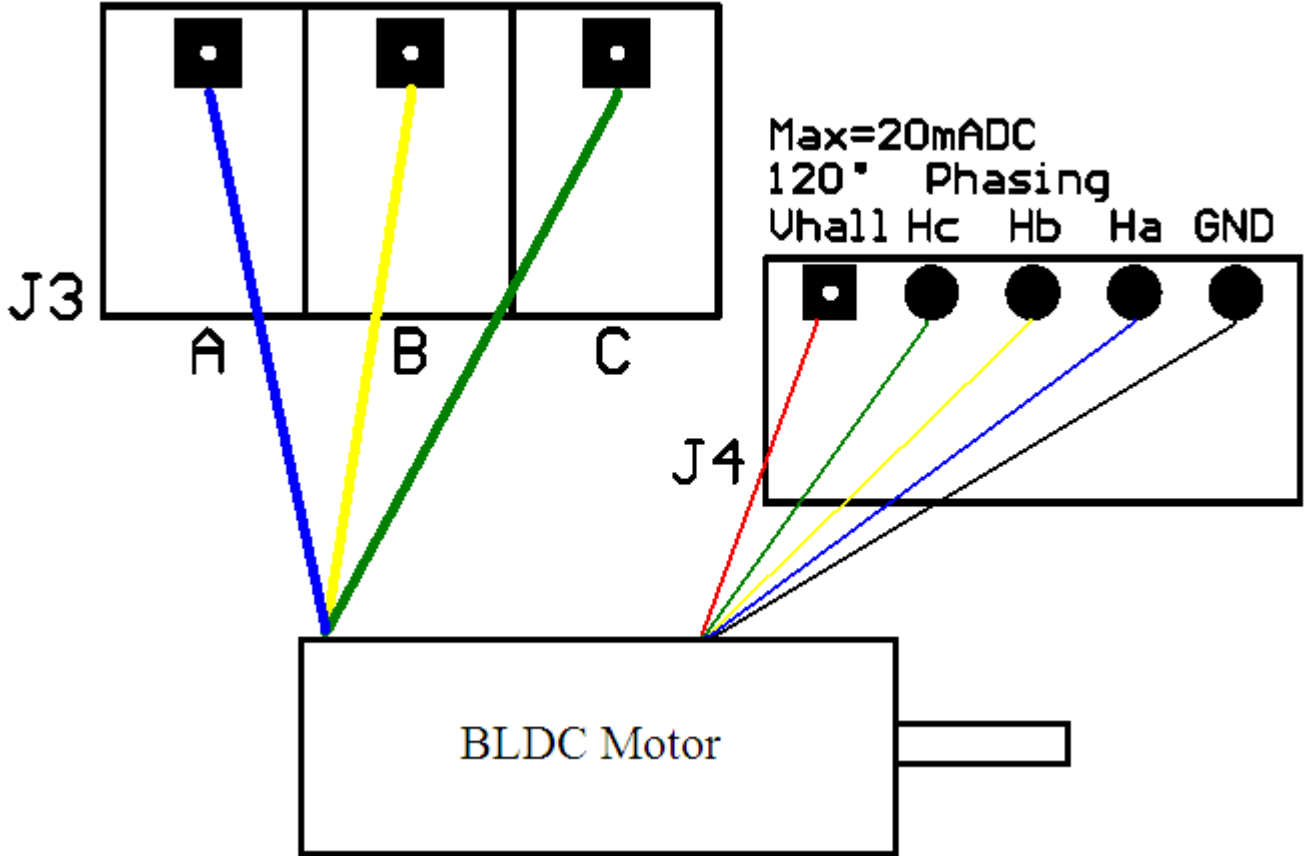
散热片可以定制，具体尺寸要根据功率大小、发热情况以及散热条件而定。

安装驱动器时，四周请留出足够的散热空间，保持通风良好。如果散热片的表面温度经常大于 85°C ，那么必须采用外部风扇强制风冷，否则驱动器会频繁过热保护。

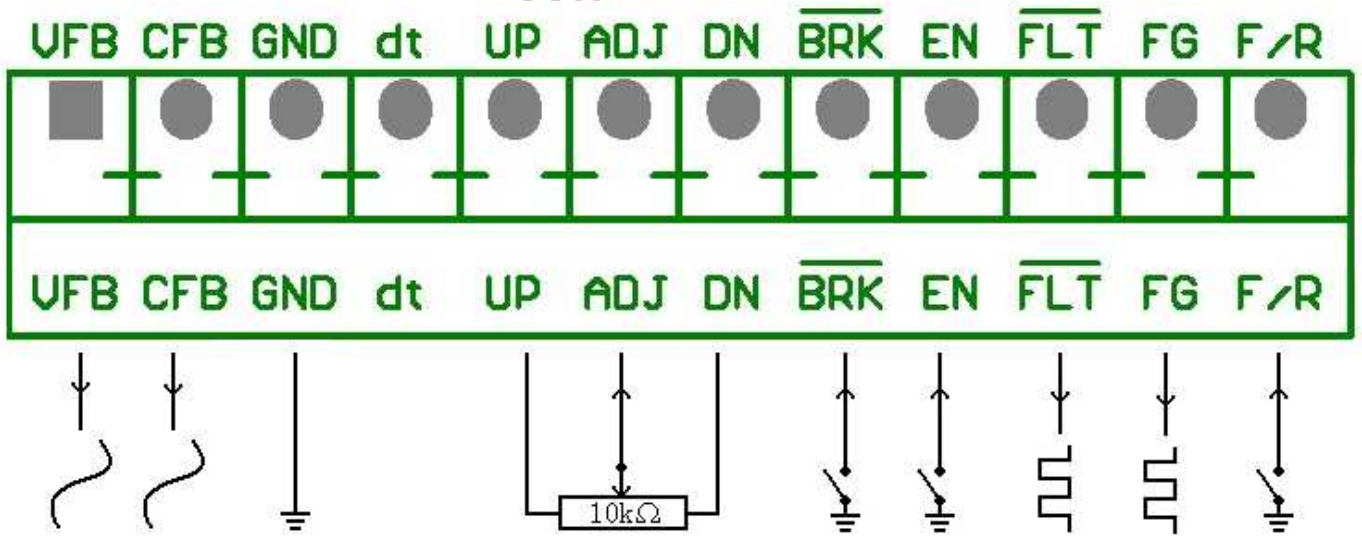




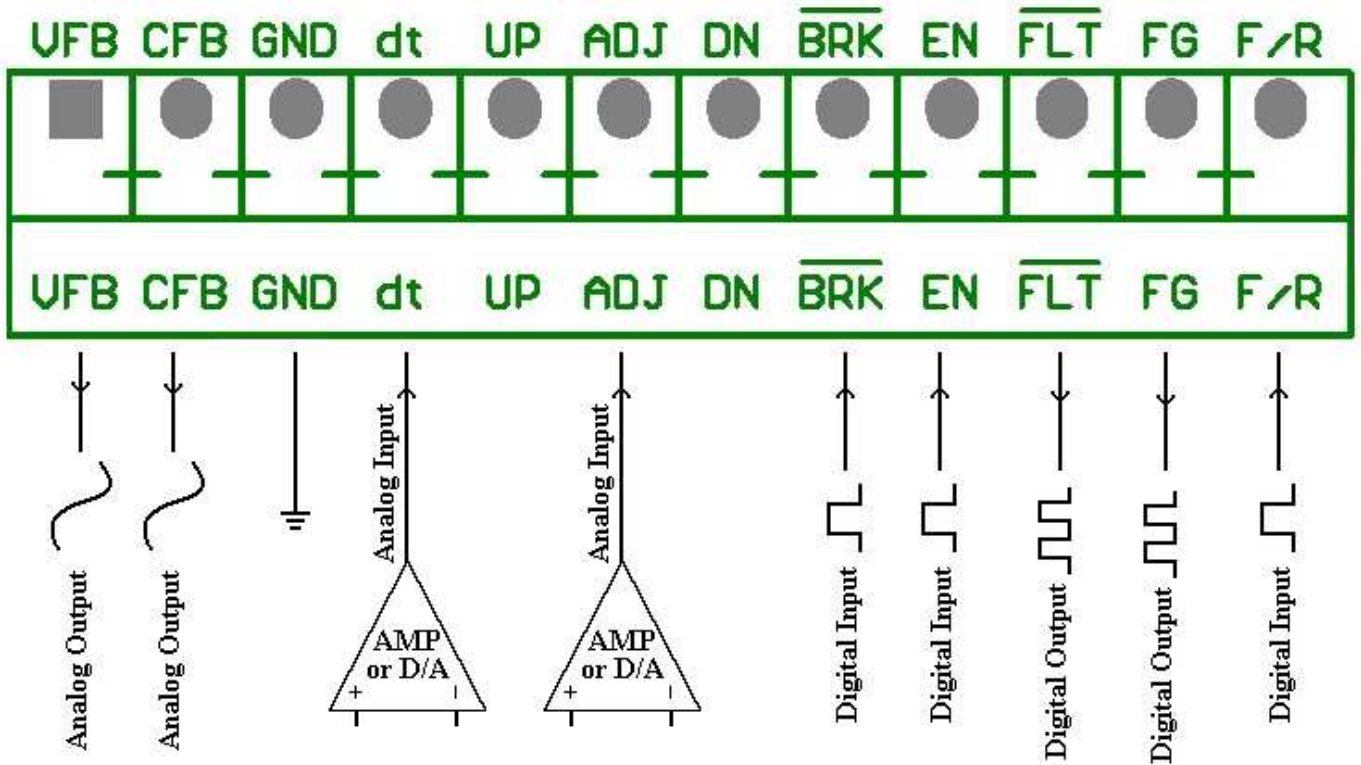
电路应用示例



直流无刷电动机的连接



机械开关控制及电位器调速的连接



逻辑开关控制及模拟调速的连接



为北京亿利泰达科技有限公司的注册商标。北京亿利泰达科技有限公司有权不经通知变更其产品。北京亿利泰达科技有限公司对其产品是否适合特定用途不作任何保证、声明或承诺；北京亿利泰达科技有限公司亦不承担因应用或使用任何产品或电路而引起的任何责任，并特此声明其不承担任何责任，包括但不限于对附带损失或间接损失的赔偿责任。产品的性能参数会因不同的应用而变化。所有性能参数，须经客户的技术专家按其每一应用的特定目的鉴定核准后方可生效。北京亿利泰达科技有限公司并未在其专利权或他人权利项下转授任何许可证。北京亿利泰达科技有限公司产品的设计、应用和使用授权不含以下目的：将其产品用于植入人体的任何物体或维持生命的其他器件，或可因其产品的缺陷而引致人身伤害或死亡的其他任何应用。买方保证，如其为此等未经授权的目的购买或使用北京亿利泰达科技有限公司的产品，直接或间接导致任何人身伤害或死亡的索偿要求，并从而引起北京亿利泰达科技有限公司及其管理人员、雇员、子公司、关联方和分销商的责任，则买方将对该公司和人员进行赔偿，使该公司和人员免于由此产生的任何索偿、损失、开支、费用及合理的律师费，即使该索偿要求指称北京亿利泰达科技有限公司的设计或制造其产品中有过失。

北京亿利泰达科技有限公司联系方式：

地址：北京市，昌平区，马池口镇，白浮 461 号

邮编：102299

电话：0086-10-68422061

传真：0086-10-68422061

EMAIL: SALES@ELETECHNIC.COM

[HTTP://WWW.ELETECHNIC.COM](http://WWW.ELETECHNIC.COM)

北京亿利泰达科技有限公司产品技术手册

<http://www.eletechnic.com>