

MOTOROLA

TL494

开关模式脉冲宽度调制控制器

TL494 是一种频率固定的脉冲宽度控制器,主要为开关电源控制器 而设计。

- 完整的脉冲宽度调制控制电路
- 片上的振荡器可以工作在主动模式和被动模式
- 片上集成误差放大器
- 片上集成 5.0V 基准电压
- 可调整的死区时间控制
- 输出晶体管输出和灌入电流可达 500mA
- 输出控制可用于推挽式和单端式
- 低压锁定

开关模式脉冲宽度调制控 制器

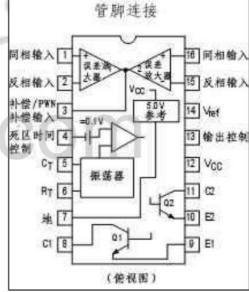




最大范围 (所有的测试都是在环境温度下进行,除非另有说明)

等级	符号	TL494C	TL494I	单位
电源电压	V _{CC}	42		V
集电极输出电压	V _{C1}	42		V
	V_{C2}			
集电极输出电流	I_{C1} , I_{C2}	500		mA
(每个晶体管)(说明1)	100000000000000000000000000000000000000			
误差放大器输入电压范围	V _{IR}	-0.3 到+42		v
功率消耗	P _D	1000		mV
热阻	R _{0 JA}	80		$^{\circ}$ C
连接点到环境	Priced Style			/W
工作结点温度	T _J	125		°C
存贮环境温度	T _{stg}	-55 到+125		$^{\circ}$ C
工作环境温度	T _A			$^{\circ}$ C
TL494C	500/45	0 到+70		
TL494I		-25 到+85		
额定环境温度	T _A	45		$^{\circ}$

说明: 1.必须注意最大热量的限制。



等级信息

器件	工作温度范围	封装
TL494CD	TA=0°到+70℃	SO-16
TL494CN		塑料
TL494IN	TA=-25° 到+85 ℃	塑料

TL494

推荐的工作条件

特性	符号	最小值	典型值	最大值	单位
电源电压	V_{CC}	7.0	15	40	V
集电极输出电压	V_{C1},V_{C2}	_	30	40	V
集电极输出电流 (每个晶体管)	I_{C1},I_{C2}		_	200	mA
放大器输入电压	V _{in}	-0.3	<u></u>	Vcc-2.0	V
反馈脚输入电流	I_{fb}	_	_	0.3	mA
基准源输出电流	I_{ref}	_	_	10	mA
定时电阻	R _T	1.8	30	500	kΩ
定时电容	C_{T}	0.0047	0.001	10	μF
振荡频率	f_{osc}	1.0	40	200	kHz

电气特性(V_{CC} = 15V, C_T =0.01 μ F, R_T = $k\Omega$,除非另有说明)

对于典型值 T_A=25℃,对于最大/最小值,T_A是工作环境温度,除非另有说明。

特性	符号	最小值	典型值	最大值	单位
3001-07-2496-070-070-070-070-070-070-070-070-070-07	11 2	取小咀	典空阻	取八但	平世
基准源部分		_4			
参考电压(IO=1.0mA)	Vref	4.75	5.0	5.25	V
线形调整(VCC=7.0V 到 40 V)	Regline	-/	2.0	25	mV
负载调整	Regload	-	3.0	15	mV
短路输出电流	ISC	15	35	75	mA
输出部分			42	n ~)
集电极关断状态电流	I _C (off)	-	2.0	100	μА
$(V_{CC}=40V, V_{CE}=40V)$					
发射极关断状态电流	I _E (off)	<u></u> 1	_	-100	μА
$(V_{CC}=40V, V_{C}=40V, V_{E}=0V)$	\ \ \ \ i			0 1	0
集电极一发射极饱和电压(说明2)			(: (V
基极一发射极(VE=0, IC=200mA)	Vsat(C)		1.1	1.3	
发射极跟随(VC=15V,IE=200mA)	Vsat(E)		1.5	2.5	
输出控制脚电流					
低状态 (Voc≤0.4V)	I_{OCL}		10	_	μА
高状态(V _{OC} =V _{ref})	I_{OCH}		0.2	3.5	mA
输出电压上升时间	t _r				ns
基极-发射极(见图 12)		-	100	200	
发射极跟随(见图 13)		-	100	200	
输出电压下降时间	$t_{\rm f}$				ns
基极-发射极(见图 12)		_	25	100	
发射极跟随(见图 13)			40	100	

说明: 2.在测试中使用低占空比技术,来尽可能保持结点温度和环境温度一致。

TL494

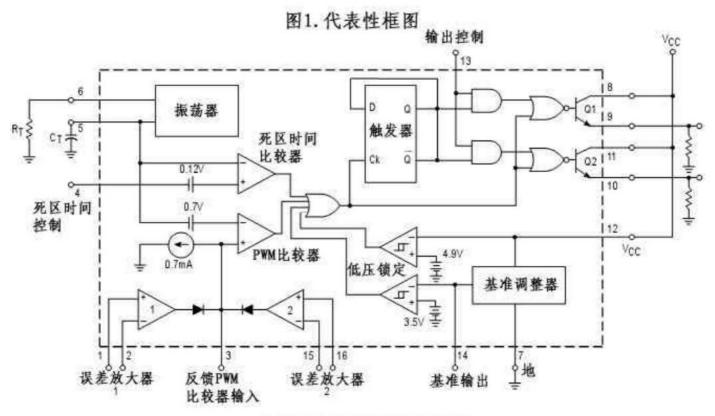
电气特性(V_{CC} = 15V, C_T =0.01 μ F, R_T = $k\Omega$,除非另有说明) 对于典型值 T_A =25 $^\circ$ C,对于最大/最小值, T_A 是工作环境温度,除非另有说明。

特性	符号	最小值	典型值	最大值	单位
误差放大器部分	v2	v 702	,	v:	
输入失调电压(V _{O(Pin3)} =2.5V)	V _{IO}	<u> </u>	2.0	10	mV
输入失调电流(V _{O(Pin3)} =2.5V)	I _{IO}	— ·	5.0	250	nA
输入偏置电压(V _{O(Pin3)} =2.5V)	I _{IB}	14	-0.1	-1.0	μА
输入共模电压范围 (V _{cc} =40V, T _A =25℃)	V _{ICR}		0.3 到 V _{CC} -2.	.0	v
开环电压增益(ΔV ₀ =3.0V,V ₀ =0.5V 到 3.5V,R _L =2.0kΩ)	A _{VOL}	70	95	_	dB
统一增益频率交叉(V_0 =0.5V 到 3.5V, R_L =2.0k Ω)	f _{C-}	_	350	_	kHz
统一增量情况下相位裕量(V_0 =0.5 V 到 3.5 V , R_L =2.0 k Ω)	фм	<u> </u>	65	* <u>-</u>	deg
共模抑制比(V _{CC} =40V)	CMRR	65	90	_	dB
供电电源抑制比(ΔV_{cc} =33V, V_{O} =2.5V, R_{L} =2.0k Ω)	PSRR	12-21	100	_	dB
输出灌入电流(V _{O(Pin3)} =0.7V)	I _O .	0.3	0.7	_	mA
输出发出电流(V _{O(Pin3)} =3.5V)	I _{O+}	2.0	-4.0	8_0	mA
PWM 比较器部分 (测试电路图 11)					
输入阀值电压 (零占空比)	V _{TH}	_	2.5	4.5	V
输入吸收电流(V _{O(Pin3)} =0.7V)	I _I .	0.3	0.7	@ <u>—</u> 9	mA
死区控制部分(测试电路图 11)		30	A	agettis.	
输入偏置电流 (Pin 4) (V _{Pin4} =0 到 5.25V)	$I_{IB(DT)}$	-	-2.0	-10	μА
最大占空比,每个输出,推拉模式			D.	%	
(V_{Pin4} =0 V , C_T =0.01 μ F, R_T =12 k Ω)	7	45	48	50	
(V _{Pin4} =0V, C _T =0.001 μ F, R _T =30k Ω)	100	120	45	50	
输入阀值电压 (Pin 4)	V _{th}				V
(零占空比)	oio	-0	2.8	3.3	
(最大占空比)		0			
振荡器部分		-			20
频率(C_T =0.001 μ F, R_T =30k Ω)	fosc	-	40	-	kHz
频率偏移标准*(C_T =0.001 μ F, R_T =30 k Ω)	ofosc	_	3.0	_	%
频率随电压变化(VCC=7.0V 到 40V,T _A =25℃)	Δ fosc(Δ V)	_	0.1	_	%
频率随温度变化(ΔTA=Tlow 到 Thigh)	Δ fosc(Δ T)	_	_	12	%
$(C_T=0.01 \mu F, R_T=12k \Omega)$					
低压锁定部分					4.1
开通阀值(V _{cc} 增加,I _{ref} =1.0mA)	V _{th}	5.5	6.43	7.0	V
器件整体					
备用提供电流(Pin6 作为 Vref, 其他输入输出开通)	I_{∞}				mA
(Vcc = 15V)		-	5.5	10	
(Vcc = 14V)		-	7.0	15	
平均提供电流					mA
$(C_T=0.01 \muF,~R_T=12k\Omega,~V_{(P_{in4})}=2.0V)$		_	7.0	·-	
(Vcc=15V)(见图 12)					

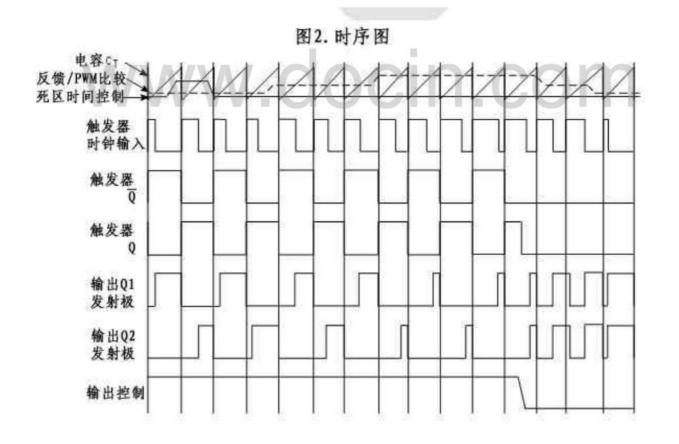
^{*}标准偏移是通过这个公式计算统计分布平均值而得到的,

$$\sigma \sqrt{\frac{\sum_{n=1}^{N} (Xn - \overline{X})^2}{N-1}}$$

TL494



本器件包含了46个活跃的晶体管



TL494

应用信息

描述

TL494 是一种频率固定的脉冲调制控制电路,集成了开关电源控制所需要的主要模块 (见图 1)。内部线性的锯齿波振荡器频率由 2 个外部元器件决定, R_T 和 C_T 。近似的振荡频率可以由下面公式决定:

$$f_{osc} = \frac{1.1}{R_T * C_T}$$

从图 3 可以获取更多信息。

输出脉冲宽度调制是通过在 C_T 上的正锯齿波和 2 个控制信号中的任意一个比较而实现的。驱动晶体管 Q1 和 Q2 的或非门,当双稳态触发器的时钟输入是低电平的时候才使能,即锯齿波电压大于控制信号时。因此,增大控制信号的幅度会相应的减少输出脉冲的宽度。 (参考图 2 所示的时序图)

控制信号是外部输入信号,可以反馈到死区控制、误差放大器输入或者反馈输入。死区控制比较器包含有效的 120mV 输入偏置能把最小输出死区时间控制在锯齿波前 4%的周期左右。这样的结果是在输出控制接地的时候,输出最大占空比为 96%,接参考电平时为 48%。通过在死区控制输入加固定电压增加更多死区时间,电压范围在 0V 到 3.3V.

功能表

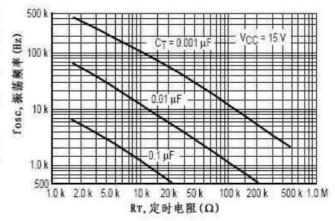
脉冲宽度调制比较器器为误差放大器调节输出脉冲宽度提供一个方法,当反馈脚电压从0.5V到3.5V变化的时候,输出脉冲宽度从确定好的死区时间变化到零。每个误差放大器共模输入范围都是-0.3V到(VCC-2V),可以用来检测电源输出电压和电流。误差放大器输出端都处于高电平,在PWM调制比较器的同相输入端进行或运算。基于这种结构,放大器需要最小的的输入,来支配控制回路。

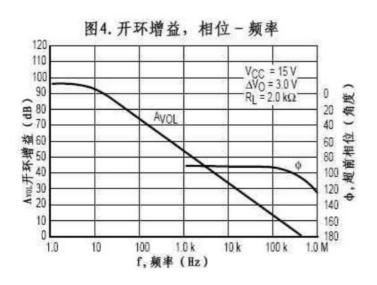
当 C_T 放电的时候,在死区时间比较器的输出端产生一个正脉冲,对受脉冲控制的双稳态触发器计时,并且截至晶体管 Q1 和 Q2。当输出控制端接到参考电平的时候,脉冲控制的双温暖触发器工作在推挽式,交替控制输出晶体管的开通。输出频率是振荡器频率的一半。

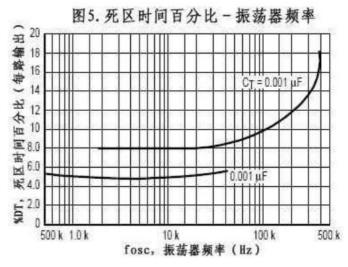
在单端式最大占空比不超过 50%的场合,输出驱动同样可以从 Q1 和 Q2 取得。这适合于在变压器有一个反馈绕组和用一个捕获二极管吸收电压的场合。当在单端模式下需要高的输出电流驱动的时候,Q1 和 Q2 可以并联起来使用,此时输出控制管脚必须连接到地来禁止双稳触发。此时输出频率等于振荡器频率。

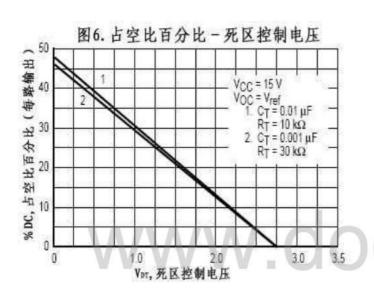
TL494 内部有 5V 的参考电压,能够提供 10mA 负载电流供外部电路。在 0~70℃范围内提供温度漂移为 50mV,精确度为±5%

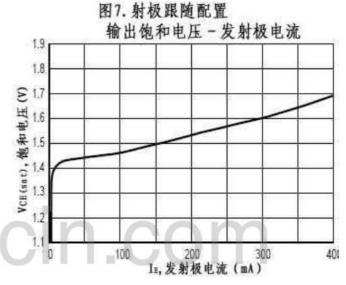
图3. 振荡器 - 定时电阻曲线

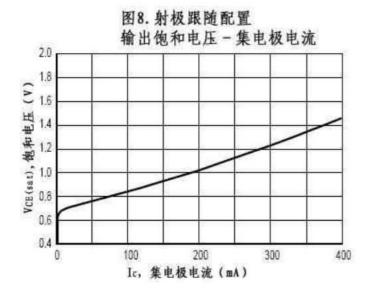












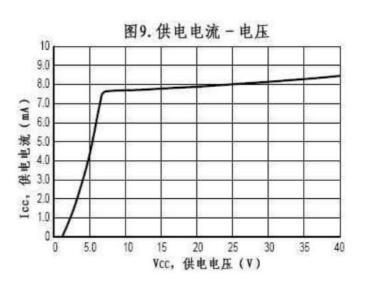


图10. 误差放大器特性

图11. 死区时间和反馈控制电路

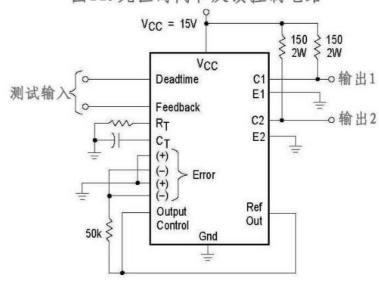
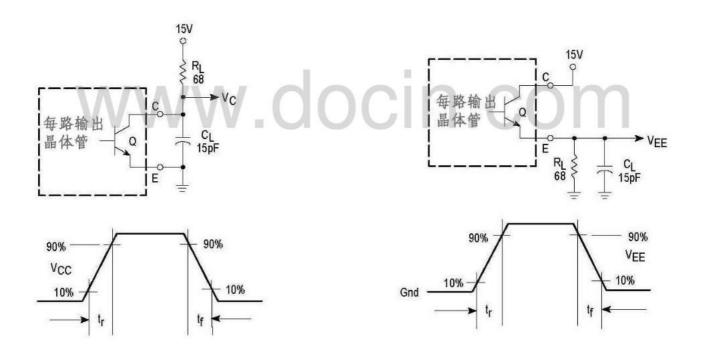


图12. 共射配置测试电路和波形

图13.设计跟随配置测试电路和波形



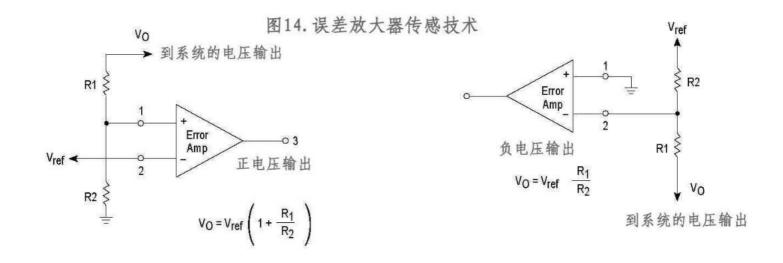


图16. 软启动电路

图15. 死区时间控制电路

输出控制 $\sqrt{\text{Vref}}$ $\sqrt{\text{Vref}}$

图17. 单端式和推挽式的输出连接方法

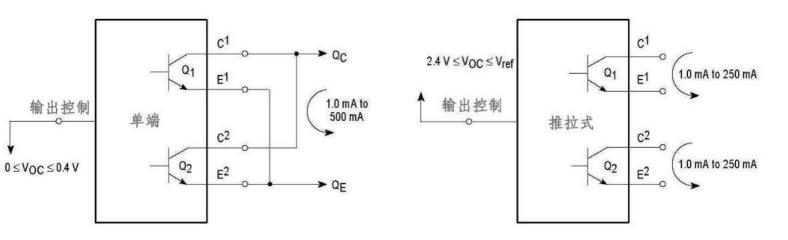


图18. 从属2个或者更多个电路

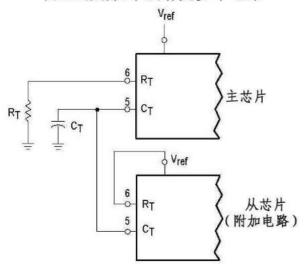


图19. 输出电压大于40伏时 使用外部稳压管

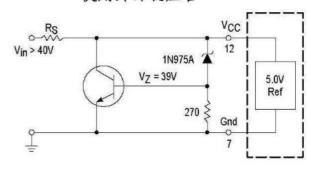
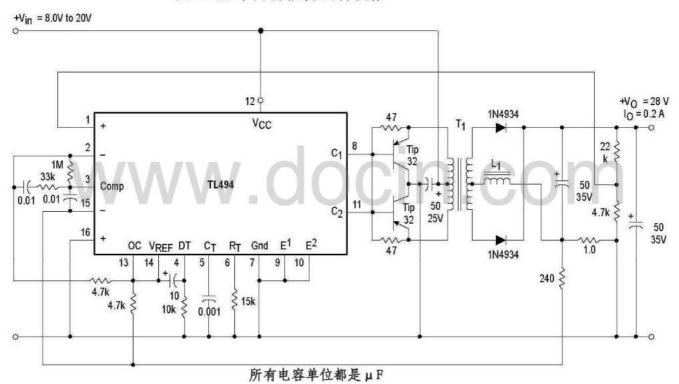
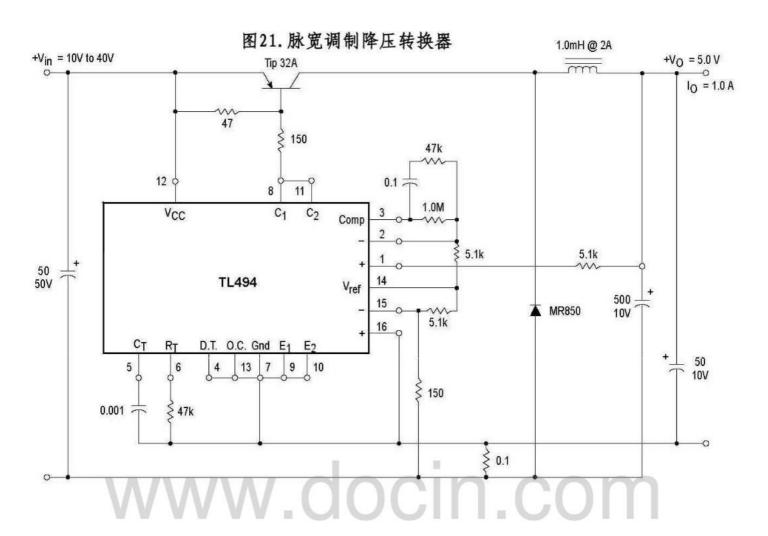


图20. 脉冲调制推挽式转换器



测 试	条件	结 果
线性调整	V _{in} = 10 V to 40 V	14 mV 0.28%
负载调整	V _{in} = 28 V, I _O = 1.0 mA to 1.0 A	3.0 mV 0.06%
输出纹波	V _{in} = 28 V, I _O = 1.0 A	65 mV pp P.A.R.D
短路电流	V _{in} = 28 V, R _L = 0.1 Ω	1.6 A
效 率	V _{in} = 28 V, I _O = 1.0 A	71%

L1 – 3.5 mH @ 0.3 A T1 – 初级: 20T C.T. #28 AWG 次级: 12OT C.T. #36 AWG 铁心: Ferroxcube 1408P-L00-3CB



测 试	条件	结	果
线性调整	V _{in} = 8.0 V to 40 V	3.0 mV	0.01%
负载调整	V _{in} = 12.6 V, I _O = 0.2 mA to 200 mA	5.0 mV	0.02%
输出纹波	V _{in} = 12.6 V, I _O = 200 mA	40 mV pp	P.A.R.D.
短路电流	V _{in} = 12.6 V, R _L = 0.1 Ω	250	mA
效 率	V _{in} = 12.6 V, I _O = 200 mA	729	%

本文说明

版本	0.2
翻译者	李牛
说明	本文按照 Motorola 的 TL494 器件手册翻译,前 10 页完全翻译,后面第 11 页为
	封装信息,12页为版权信息。没有技术参考价值,故此没有翻译。
	更多信息,请访问: http://e.liniu.cn

更正说明

版本	更正
V0.2	第2页
	offset voltage 更正为失调电压
	offset current 更正为失调电流
	common mode rejection mode 更正为共模抑制比
	power supply rejection mode 更正为供电电源抑制比

