

مرکز تحقیقات مخابرات ایران

گزارش شماره ۱ بخش تلفن

«اولین طرح قطع ارتباط STD برای ادارات»

گزارش از آقای مهندس صفوی

مقدمه :

از اوائل سائل ۱۳۵۰ اجرای تأسیسات تلفنی بین شهری (STD) در ایران آغاز گردید و فاصله چند ماه بعد ارتباط مستقیم تلفنی بین چند شهر ایران از جمله تهران، اصفهان، شیراز، همدان برقرار گردید.

همزمان با ایجاد این سیستم شبکه مخابراتی کشور کارمندان ادارات که اکثراً شهرستانی و یا آشنانانی در شهرستانها داشتند با گرفتن شماره صفر (0) و کده مخصوص شهرستان از اداره مربوطه خویش با افراد مورد دلخواه خویش در شهرستان ارتباط تلفنی (از راه دور) برقرار نمودند.

لذا با در نظر گرفتن بیمورد بودن بعضی از این مکالمات و بی توجهی بعضی از کارمندان بوقت مکالمه اداره مربوطه میبایست مبلغ هنگفتی بعنوان حق مکالمه ارتباط مستقیم تلفنی از راه دور (STD) کارمندان پرداخت نماید و چون این مسئله از نظر تأمین بودجه و کنترل آن در اداره مربوطه و اقتصادی نبودن این مکالمات از نظر سیستم مخابراتی کشور اشکالاتی پیش می آورد، لذا شرکت مخابرات ایران درخواست ساختن وسیله ای جهت کنترل دقیق و یا قطع ارتباط دور نمود.

ضمناً متذکر میگردد که در ارتباط دور ابتداء شماره (0) گرفته میشود.

کنترل و قطع ارتباط دور بچند طریق زیر پیشنهاد میشود :

۱- استفاده از یکنوع دستگاه P.B.X در ادارات.

در اینحالت جهت کنترل نباید خط آزاد تلفنی توسط اپراتور در اختیار کارمندان قرار گیرد. لذا

شماره گیری همیشه بصورت محلی (Local) توسط اپراتور انجام میگیرد در نتیجه کارمندان از نظر تسریع کار ارتباط در محدودیت خواهند بود و بهره کارهای اداری تا حدودی پائین خواهد بود. و ضمناً چون کنترل توسط اپراتور یعنی یک فرد انجام میگیرد دقیق نخواهد بود، زیرا پراپور در مواقعی با اختیار میتواند مکالمه بین شهری دایر نماید و یا خط مکالمه راه دور را در اختیار کارمندان قرار دهد. این سیستم کنترل در اکثر کشورهای خارجی در حال اجرا است.

۲- مکانیسم داخلی دستگاه تلفن را طوری میتوان تغییر داد که خط بصورت محلی Local قابل استفاده باشد و در حالت شماره گیری بین شهری قطع شود. این سیستم نیز بعلت داشتن یک مقدار تجهیزات اضافی و سفارش ساخت دارای قیمت بیشتری نسبت به تلفنهای معمولی بوده و در یک اداره برای محدودی خط ورودی تلفنی لزوم استفاده از چندین دستگاه تلفن داخلی را ایجاب مینماید.

لذا با در نظر گرفتن اضافه قیمت این تلفنها نسبت بتلفنهای معمولی و زیاد بودن تعداد آنها در یک اداره نسبت بتعداد بسیار کم خط ورودی اقتصادی نخواهد بود. و همچنین از نظر کنترل نیز دقیق نیست چون با جایگزین کردن این دستگاه تلفن با یک دستگاه تلفن معمولی در مواقع لزوم میتوان مکالمه بین شهری دایر نمود.

۳- طرح و ساختن دستگاه قطع ارتباط مستقیم تلفنی برای خطوط ورودی تلفنی ادارات و نصب آن در مرکز تلفن مربوطه.

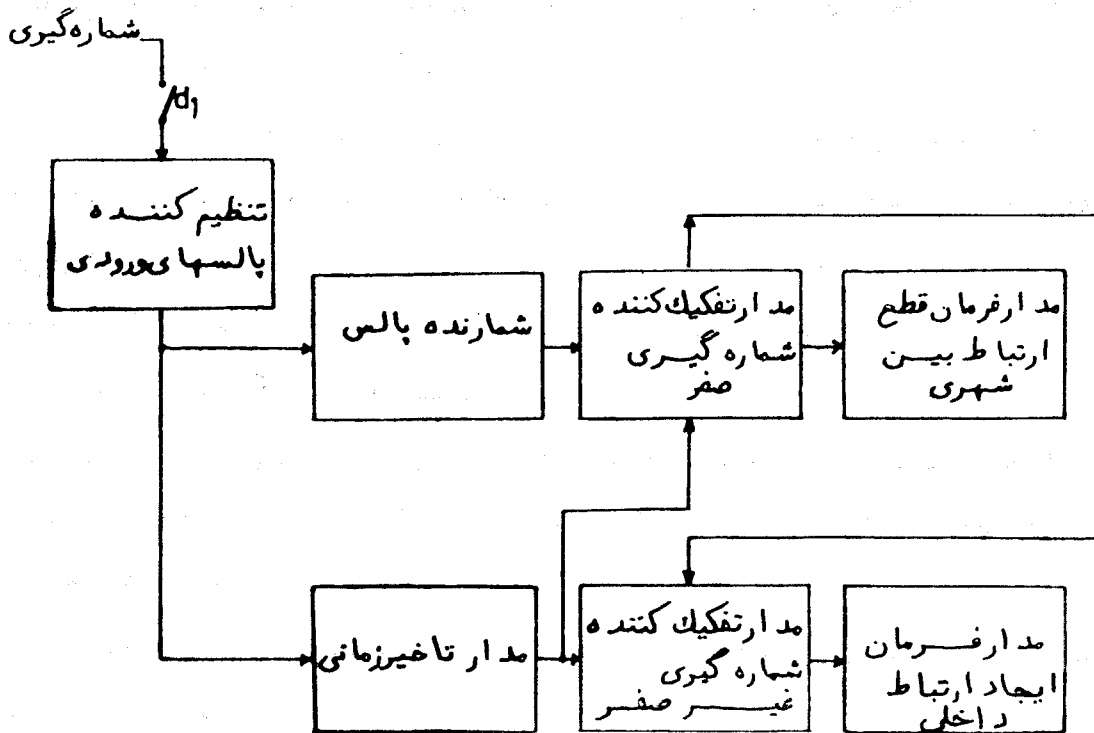
این دستگاه بعلت قرار گرفتن در مرکز تلفن از نظر کنترل قطع ارتباط دور بسیار دقیق خواهد بود و ضمناً با ملاحظه اینکه در اغلب ادارات ایران قبلاً جهت محدود نکردن کارمندان و بهره بیشتر در اثر تسریع کارها از تلفنهای تکمه ای و یکنوع مرکز داخلی P.B.X که مستقیماً خط آزاد تلفنی را با فشار دادن تکمه و یا گرفتن شماره مخصوصی در اختیار مشترك قرار میدهد استفاده میشده است با وجود این سیستم نیز بقوت خود باقی خواهد ماند و در حقیقت با استفاده از این دستگاه هیچگونه لطمه ای بوجود سیستمهای سوئیچینگ داخلی مرکز در ادارات وارد نخواهد شد.

لذا این دستگاه برای سیستمهای ارتباطی اداری ایران بسیار مفید بوده و در حقیقت خواست شرکت مخابرات ایران را تأمین مینماید.

در صفحات بعد توضیح کامل یک نوع طرح قطع ارتباط مستقیم تلفنی مورد بررسی قرار خواهد گرفت.

2- طرز کار سیستم مدار قطع (O) بصورت بلوک دیاگرام

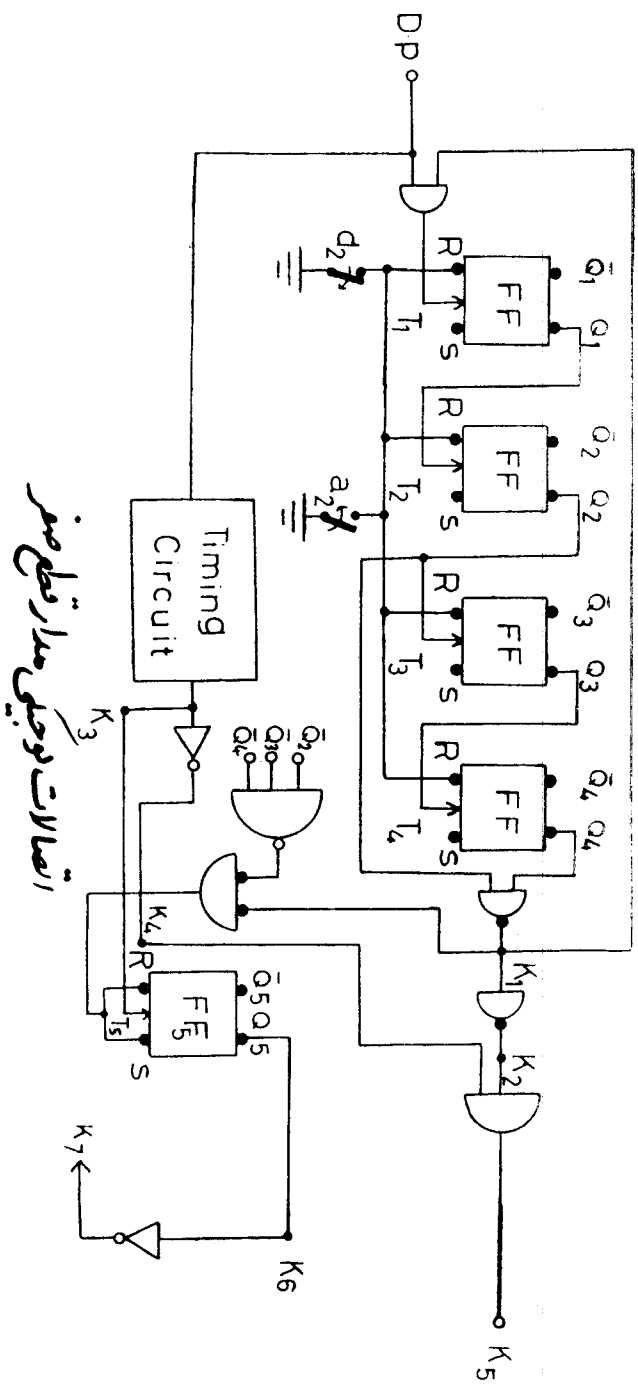
در حالت عادی که گوشی روی تلفن است کنتاکت d_1 مربوط برله D باز بوده، لذا مدار دستگاه قطع صفر بخط تلفنی متصل نیست.



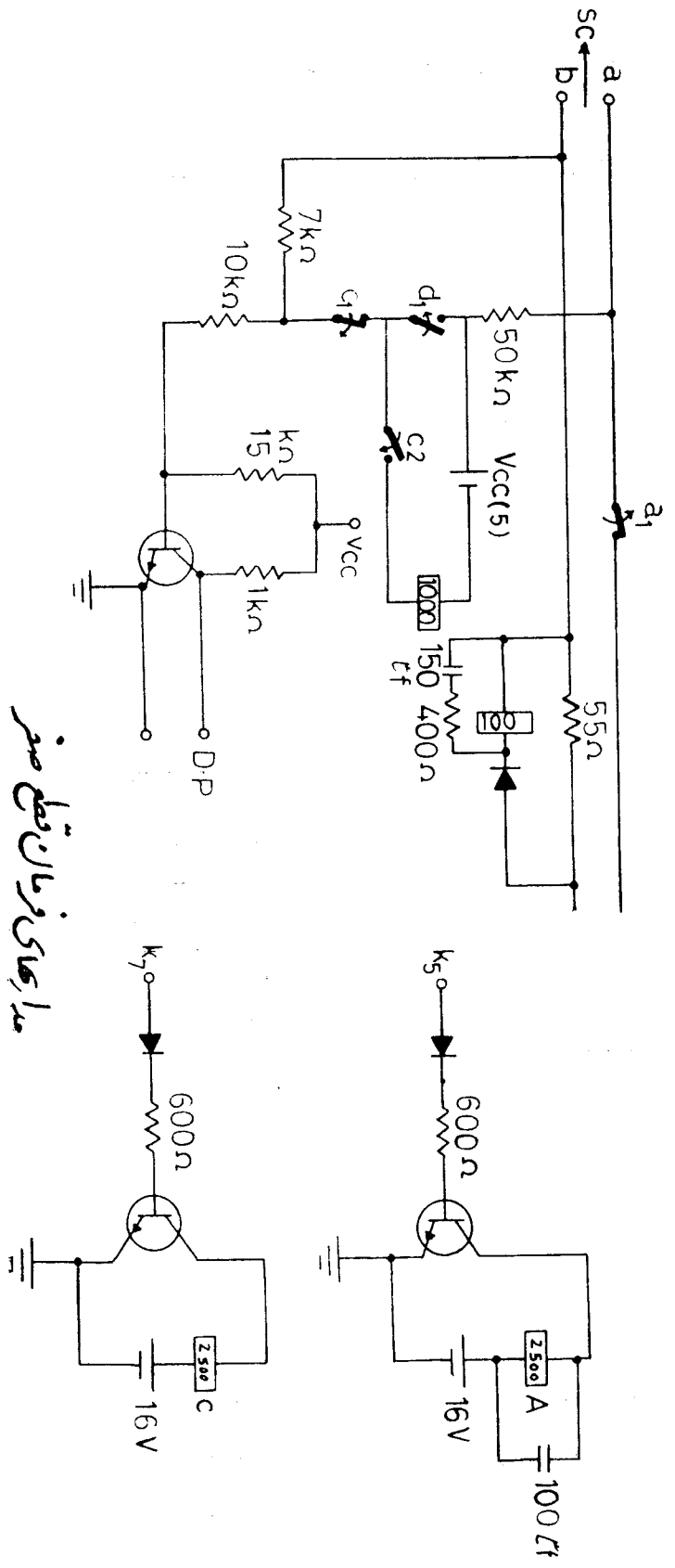
وقتی که مشترک گوشی را برمیدارد جریان لازمه از رله D عبور میکند و آنرا بکار می اندازد و در نتیجه با باز بسته شدن کنتاکتهای مربوط باین رله مدار دستگاه قطع (O) بخط تلفنی مرتبط میگردد. حال دو وضعیت زیر ممکن است رخ دهد.

۱- مشترک میخواهد ارتباط بین شهری دایر نماید لذا ابتدا شماره صفر (0) را میگیرد در نتیجه ۱ پالس سیستم شمارنده (Counter) دستگاه وارد میشود و مدار تفکیک کننده شماره گیری صفر (0) آنرا تشخیص میدهد و رله A بکار می افتد و خط تلفنی بمدت ۲۰۰ msec قطع میگردد و بوق آزاد ارسال میگردد در این حالت مشترک اجباراً گوشی را میگذارد و با گذاشتن گوشی جریان لازم جهت بکار انداختن رله D قطع شده و باعث از کار افتادن آن میشود و در نتیجه سیستم بحالت اولیه برمیگردد.

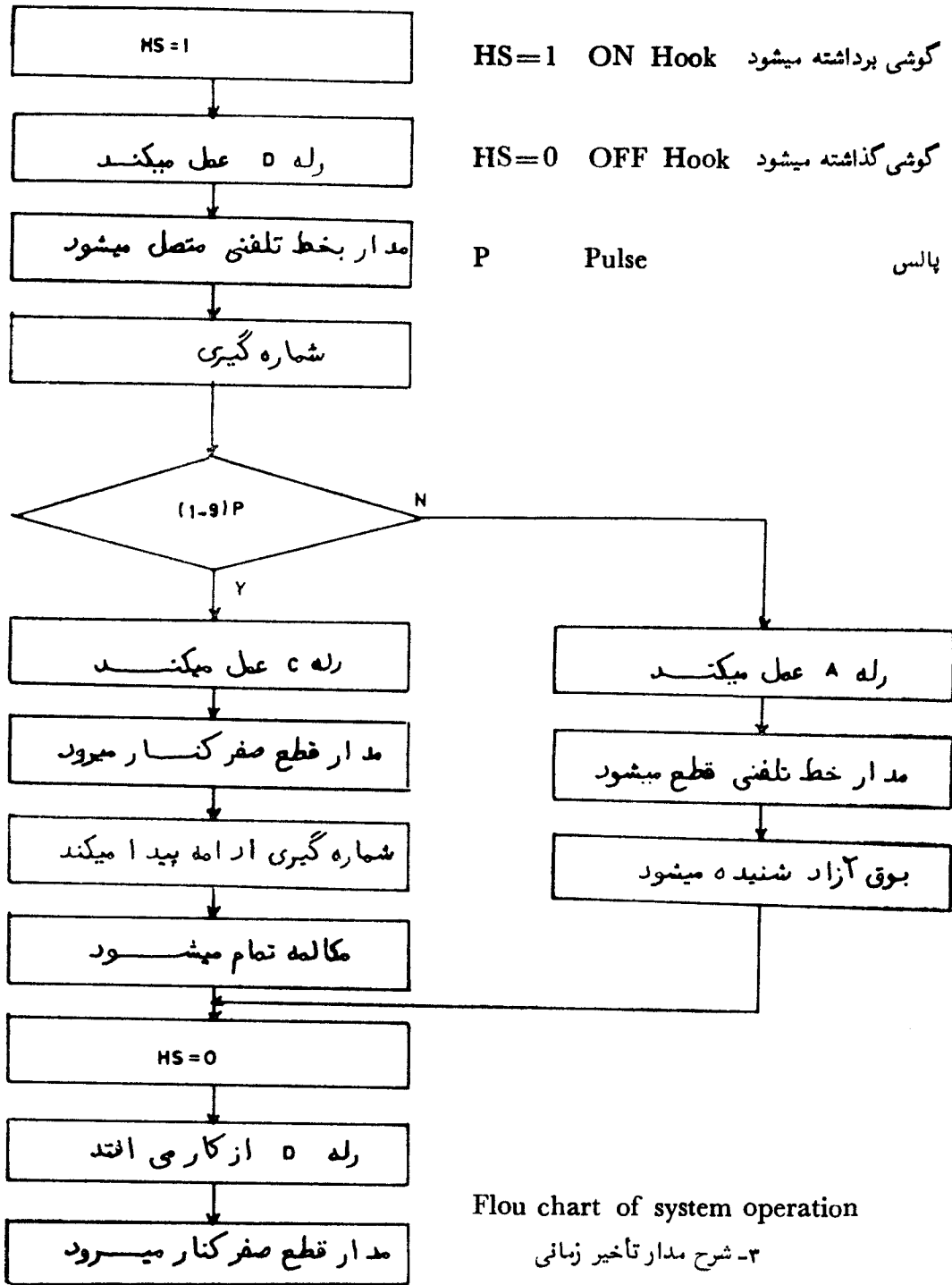
۲- مشترک میخواهد ارتباط داخلی برقرار نماید لذا ابتدا شماره غیر صفر (9-1) را میگیرد و مدار تفکیک کننده غیر صفر آنرا تشخیص میدهد و در نتیجه رله C بکار می افتد و دستگاه قطع صفر از مدار تلفنی مجزا میشود و شماره گیری ادامه پیدا میکند و مکالمه داخلی انجام میگردد و بعد از اتمام مکالمه مشترک گوشی را میگذارد و مجدداً رله C از کار می افتد و سیستم بحالت اولیه برمیگردد.



اتصالات دوجبی مدار قطع صفر



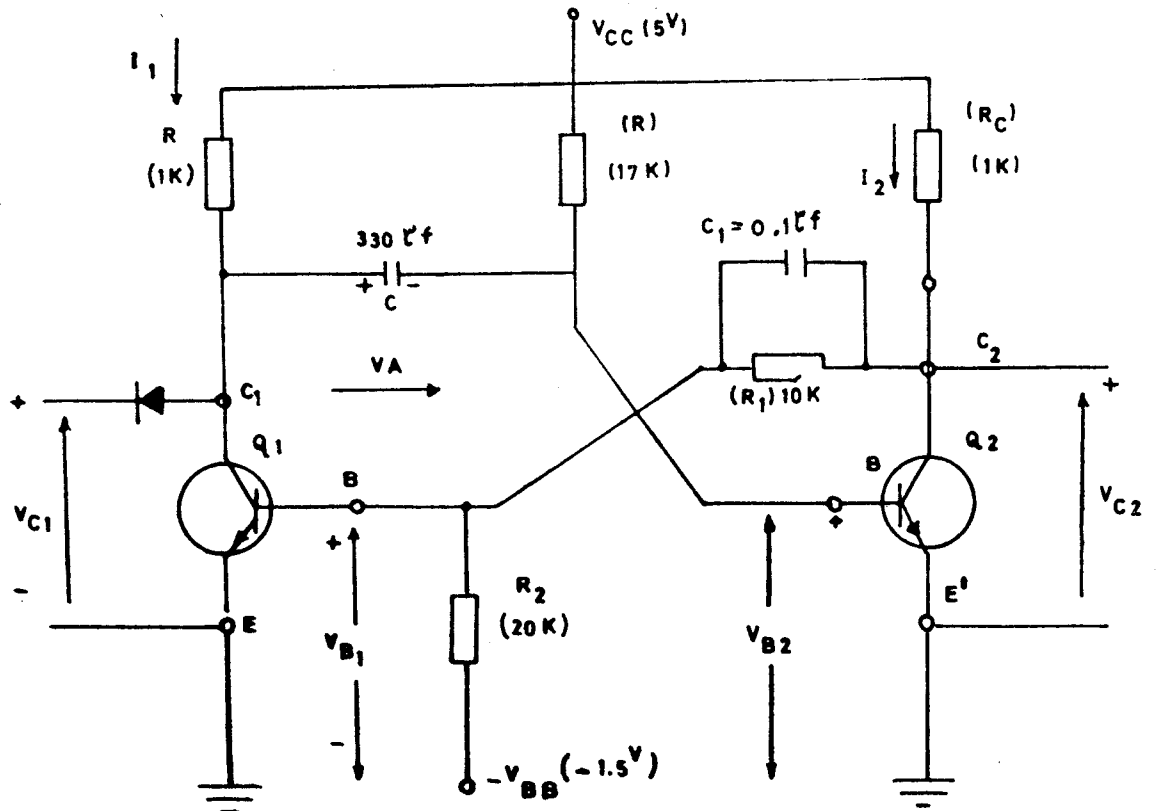
مدارهای فرمان قطع صفر



Flou chart of system operation

۳- شرح مدار تأخیر زمانی

در شکل (۲) یک مدار زمانی ترانزیستوری نشان داده شده که در آن از دو ترانزیستور نوع 2SC30 استفاده شده است این مدار یک متوازی مثلثی می باشد که دارای یک حالت پایدار و یک وضع تقریباً پایدار می باشد البته این مدار در حالت عادی در حالت پایدار است و برای بردن آن به وضع ناپایدار پالس فرمان لازم است زمانی را که مدار فرمان داده شده در حالت نیمه پایداری می ماند تا بحالت اولیه برگردد زمانی تأخیر می نامیم



(شکل ۲)

و آنرا با T نمایش می‌دهیم زمان T میتواند خیلی پایدار باشد و تقریباً مستقل از مشخصات ترانزیستور و ولتاژ و مقاومت بکار انداخته است رابطه کلی آن با این پارامترها بصورت زیر است :

$$T = \tau \ln \frac{2V_{CC} - V_{CE}(\text{Sat}) - V_{BE}(\text{Sat})}{V_{CC} - V_{\gamma}}$$

که در آن V_{γ} ولتاژ آستانه برای بیس و امیتر ترانزیستور که برای ترانزیستور نوع 0.1^{ν} برای سیلیکون 0.5^{ν} میباشد و در درجه حرارت معمولی مقدار V_{γ} تقریباً با نصف مجموع ولتاژهای $V_{BE}(\text{Sat})$ و $V_{CE}(\text{sat})$ برابر است :

$$V_{CE}(\text{Sat}) + V_{BE}(\text{Sat}) = 2V_{\gamma}$$

لذا رابطه فوق بصورت زیر خلاصه میگردد :

$$T = \tau \ln 2 = 0.69RC$$

همانطوریکه ملاحظه میگردد با تقریب بسیار کم زمان تأخیر فقط بستگی بمقاومت R و خازن C دارد ولی سرعت پالسهای ورودی نیز در حالت شارژ و تخلیه خازن C اثر گذاشته و باعث کم شدن زمان تأخیر میگردد

بطوریکه برای پالسهای تلفن یعنی سرعت. ۱ پالس بر ثانیه زمان T برای مدار نوق با مقاومت $R=17^k$ و $C=330\mu F$ برابر 1.25 ثانیه میباشد.

علت انتخاب این زمان تأخیر برای تفکیک کامل پالسهای شماره گیری صفر (0) و غیر صفر (9-1) میباشد بدین ترتیب که اگر ابتدا شماره صفر (0) در تلفن گرفته شود تعداد ۱ پالس در مدت یک ثانیه ارسال میگردد و نقطه K_2 بعد از یک ثانیه بحالت (۱) درمیآید بنابراین تغییر حالت خرودی مدار AND بیش از یک ثانیه وبستگی بزمان تأخیر مدار زمانی دارد البته اگر این زمان تأخیر کمتر از یک ثانیه باشد با ورود یک پالس از این ۱ پالس نقطه K_1 بحالت 1 درمیآید و همزمان با تأخیر مدار زمانی نقطه K_6 بحالت 1 درمیآید و برای همین شماره گیری صفر (0) قبل از اینکه رله A عمل نموده و مدار قطع شود رله C عمل خواهد کرد.

اگر این زمان تأخیر T بیشتر از ۱ ثانیه باشد چون بعد از یک ثانیه یعنی اتمام دهمین پالس نقطه K_1 بحالت صفر درمیآید لذا بهیچوجه رله C عمل نخواهد کرد و بعد از آن زمان تأخیر فقط رله A بکار خواهد افتاد. البته در عمل زمان تأخیر مدار زمانی را با اندازه کافی هم زیاد نمیتوان گزنت چون بفرض اتفاق برای شماره گیری داخلی که مجموع دو شماره اول آن ۱ پالس باشد (91-82, ...) اگر زمان تأخیر بیشتر از زمان شماره گیری این دو شماره باشد قسمت شمارنده قطع (O) آنرا ۱ پالس حساب نموده و این بار نیز بعوض رله C رله A عمل مینماید و ارتباط تلفنی را قطع میکند.

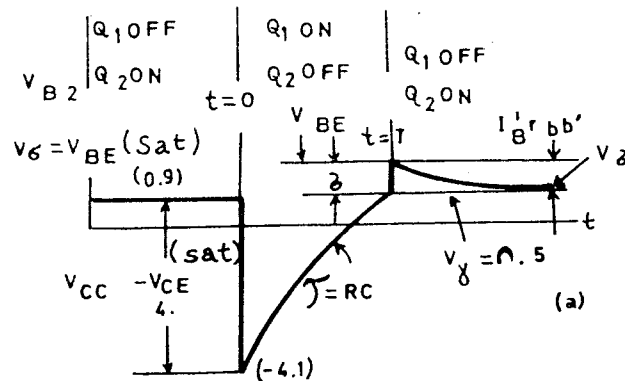
پس بنابراین زمان تأخیر T باید طوری انتخاب گردد که :

اولاً حالت تفکیک کامل بین شماره گیری (0) و (9-1) باشد و چون زمان شماره گیری (O) در تلفن ۱ ثانیه و یا با تلرانس در تلفنهای مختلف بین دو مقدار (1.2sec - 0.8) تغییر مینماید لذا باید زمان تأخیر از 1.2sec بیشتر باشد.

ثانیاً زمان تأخیر نباید آنقدر زیاد باشد که شامل زمان بین دو شماره گیری که تشکیل شماره ۱ را میدهند بشود زمان لازم برای شماره گیری دو شماره ای که مجموعشان ۱ میباشد بترتیب زیر میباشد :

زمان لازم برای برگشت شماره (0) یا ۱ در تلفن برابر یک ثانیه میباشد بنابراین برای برگشت شماره 1, 0.1 ثانیه شماره 2, 0.2sec و 3, 0.3sec خواهد بود. پس در مجموع زمان برگشت قسمت گردان تلفن برای دو شماره ای که عدد ۱ را تشکیل میدهند همان یک ثانیه است حال اگر زمان بین دو شماره گیری را نیز بآن اضافه کنیم مجموع کامل دو شماره گیری که مجموع آنها ۱ باشد نشان خواهد داد و چون زمان بین شماره گیری دو عدد ۱ با حداکثر سرعت طبق آزمایش با دستگاه Time Recorder در لایراتوار برابر 600msec میباشد لذا مجموع زمان لازم در شماره گیری دو عددی

که مجموعاً شماره ۱ یا بیش از ۱ را تشکیل میدهند حداقل برابر 1.06^{sec} خواهد بود لذا با اطمینان بیشتر زمان تأخیر T را میتوان 1.25^{sec} انتخاب نمود. زمان تأخیر T نسبت بدرجه حرارت تا حدودی حساس بوده و با ازدیاد درجه حرارت کم میشود ولی این تغییر نامحسوس است بطوریکه برای $V_{CC}=5V$ و از درجه حرارت $25^{\circ}C - 170^{\circ}C$ تغییرات زمان T برابر 5% میباشد. شکل زیر حالت‌های مختلف مدار زمانی از لحظه $t=0$ که سیگنال تریگر بکار رفته تا حالت عکس آن در لحظه $t=T$ نشان میدهد.



1-3 حالت استابل :

در این حالت Q_2 در ناحیه اشباع میباشد ولتاژ بیس Q_2 برابر :

$$V_{B2} = V_{BE}(Sat) = V_{\delta} \quad V_{B2} = 0.9V$$

ولتاژ کلکتور Q_2 هم برابر :

$$V_{C2} = V_{CE}(Sat) = 0.6$$

و ولتاژ کلکتور Q_1 برابر :

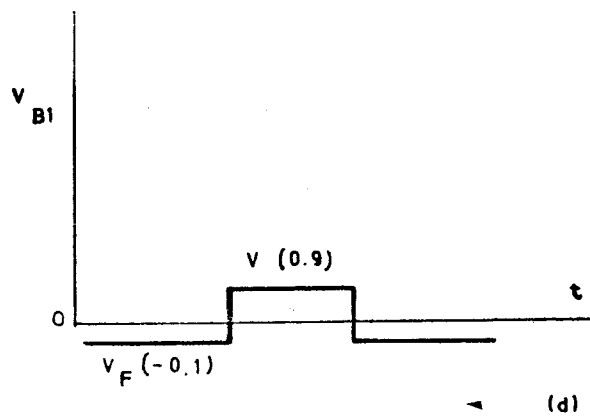
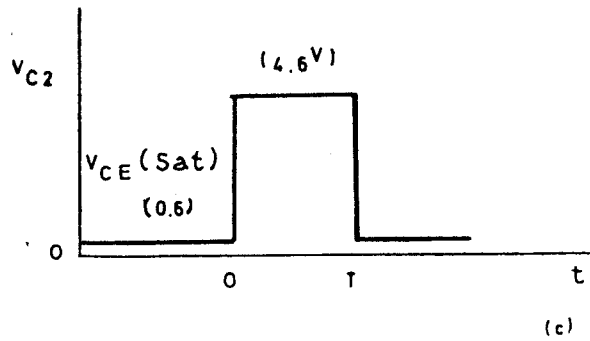
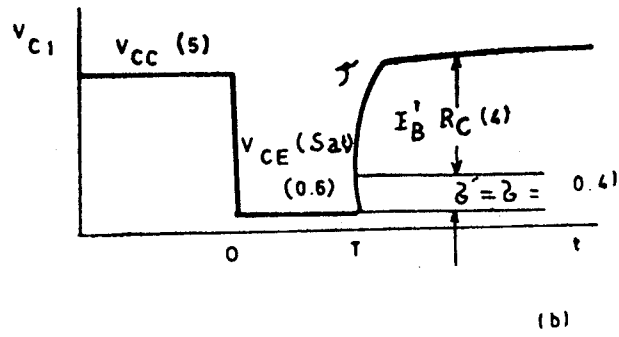
$$V_{C1} = V_{CC} = 5$$

و ولتاژ بیس Q_1 نیز بوسیله رابطه زیر محاسبه میگردد.

$$V_{B1} = -\frac{V_{BB}R_1}{R_1+R_2} + \frac{V_{CE}(Sat)R_2}{R_1+R_2} = V_f$$

$$(c) \quad V_f = -1.5 \frac{10}{10+20} + \frac{0.6}{10+20} = -0.1V$$

و قتیکه Q_1 در حالت OFF است باید $|V_f| \leq 0$ برای ترانزیستور سیلیکون باشد.



(شکل ۳)

2-3 حالت نیمه استایل :

با ورود سیگنال فرمان در لحظه $t=0$ به حالت OFF و Q_1 به حالت ON در میآید لذا Q_2 به حالت اشباع میرود.
بنابراین :

$$V_{B1} = V_{\sigma} \quad V_{C1} = V_{CE(Sat)} \quad I_1 R_C = V_{CC} - V_{CE(Sat)}$$

البته برای $t < 0$ جریان در Q_1 برابر صفر و در Q_2 برابر I_2 میباشد و ولتاژ C_1 برابر V_{CC} و ولتاژ C_2 برابر :

$$V_{C2} = V_{CC} - I_2 R_C$$

ولتاژ بیس Q_2 برابر $V_{\sigma}=0$ و ولتاژ بیس Q_1 برابر :

$$V_{B1} = -\frac{V_{BB}R_1}{R_1+R_2} + \frac{V_{CE(Sat)}R_2}{R_1+R_2} = V_F$$

$$V_{B1} = -\frac{1.5 \times 10}{10+20} + \frac{0.6 \times 20}{10+20} = -0.1V$$

مدار معادل برای حالت $1 < t < T$ که در آن V_{C2} محاسبه شده است در شکل (۳) نمایش داده شده است تا مدتی که Q_1 در حالت ON است :

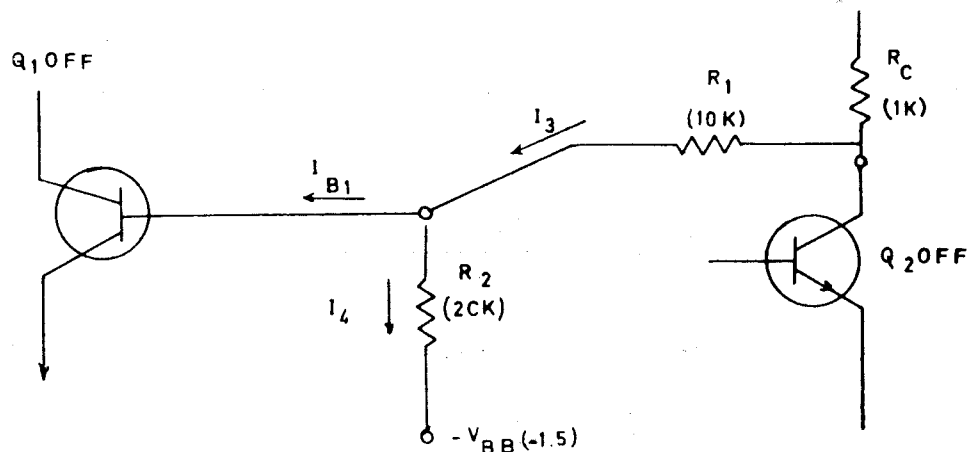
$$V_{B1} = V_{BE(Sat)} = 0.9V$$

$$V_{C2} = \frac{V_{CC}R_1}{R_1+R_2} + \frac{V_{\sigma}R_C}{R_1+R_2}$$

$$V_{C2} = \frac{5 \times 10}{10+1} + \frac{0.9 \times 1}{10+1} = 4.6V$$

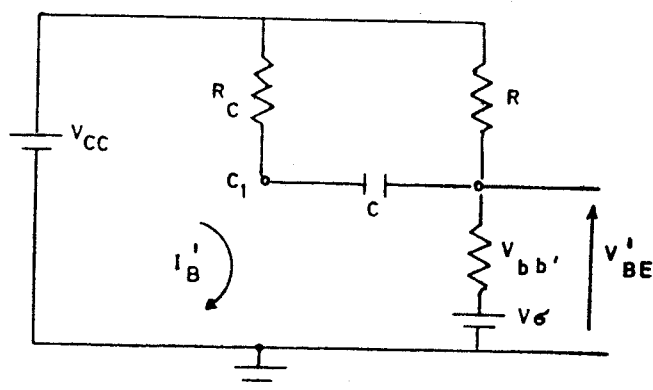
ولتاژ بیس Q_2 بطور اکسپانسیل یا ثابت زمانی $\tau = RC$ بطرف $V_{CC} = 5V$ بالا میرود و زمانی که V_{B2} بولتاژ V_{γ} (cutin) در لحظه $t = T$ رسید تمام ولتاژهای ترمینالهای دیگر ترانزیستور بدون تغییر میمانند. از زمان $t > T$ در حالت هدایت Q_1 و در وضع قطع خواهد بود و ولتاژ کلکتور V_{C2} بطور ناگهانی تا ولتاژ $V_{CE(Sat)}$ افت پیدا میکند و V_{B1} بحالت V_F برمیگردد و ولتاژ V_{C1} نیز بطور ناگهانی بالا میرود.

این ازدیاد ولتاژ به بیس Q_2 منتقل شده و آنرا بحالت اشباع میبرد و یکک تومسان کلی در ولتاژ V_{B2} ایجاد میگردد لذا در زمان $t > T$ دوباره خازن C بعلت وجود جریان بیس تجدید بارگیری میکند. حال مقدار این حالت نوسان کلی ولتاژ را محاسبه میکنیم.



(شکل ۴)

جریان بیس در لحظه $t > T$ با در نظر گرفتن مقاومت پخش $r_{bb'}$ بطور سری با V_{σ} (ولتاژ اشباع Q_2) محاسبه میگردد اگر این جریان را با I'_B نمایش دهیم با در نظر گرفتن شکل (ه) جریان در مقاومت



(شکل ه)

R معمولاً در مقایسه با I'_B قابل صرف نظر کردن است از روی شکل فوق مشاهده میگردد که :

$$V'_{EE} = I'_B r_{bb'} V_{\sigma}$$

$$V_{C1} = V_{CC} - I'_B R_C$$

از روی دیاگرامهای شکل (۳) جهش ولتاژ (در کلکتور Q_1) مشاهده میگردد :

$$\sigma = I'_B r_{bb'} + V_{\sigma} - V_{\gamma} \quad \sigma' = V_{CC} - I'_B R_C - V_{CC}(\text{Sat})$$

چون نقاط C_1 و R_2 بوسیله یک خازن بهم متصل گردیده اند این دو ولتاژ با هم برابر خواهند بود از رابطه $\sigma = \sigma'$ خواهیم داشت :

$$I'_B = \frac{V_{CC} - V_{CE}(\text{sat}) - V_{\sigma} + V_{\gamma}}{R_C + r_{bb'}}$$

و چون $r_{bb'}$ در مقایسه با R_C کوچک بوده و مقدارش نیز کاملاً مشخص نیست میتوان از آن صرف نظر نمود:

$$V'_{BE} \approx V_{BE}$$

$$I'_B = \frac{5 - 0.6 - 0.9 + 0.5}{1} = 4 \text{mA}$$

از شکل (ه) ثابت زمانی که V_{B2} و V_{C1} را بمقدار نهائی خود برمیگردند برابر است با :

$$\tau' = (R_C + r_{bb'})C$$

و یا با تقریب $\tau = (R_C)C$ و مطابق I'_B مقدار جریان کلکتور محاسبه میگردد :

$$I_C = \frac{V_{CC} - V_{CE}(\text{sat})}{R_C}$$

حال ولتاژهای مختلف مربوط به شکل (۳) را در مدار زمانی فوق محاسبه میکنیم $h_{fe} = 40^{\Omega}$:

$$I_{C2} = \frac{V_{CC} - V_{CE}(\text{sat})}{R_C} = 4.4 \text{mA}$$

$$I_{b2} = \frac{V_{C2} - V_{BE}(\text{sat})}{R} = \frac{5 - 0.9}{17} = 0.24 \text{mA}$$

جریان می نیمم base برای حالت اشباع برابر است با:

$$\frac{I_{C2}}{h_{fe}} = \frac{4.4}{40} = 0.12 \text{mA}$$

بنابراین وقتی جریان بیس (base) برابر 0.2mA میشود Q_2 بحالت اشباع خواهد بود:
و همچنین:

$$V_{B2} = V_{\sigma} = 0.9 \text{V}, \quad V_{C2} = V_{CE}(\text{sat}) = 0.5 \text{V}$$

و تیکه $I_1 = 0$ باشد ولتاژ دوسر C برابر:

$$V_A = V_{CC} - V_{\sigma}$$

$$V_A = 5 - 0.9 = 4.1 \text{V}$$

V_f نیز که قبلاً محاسبه شده بود برابر:

$$V_f = -0.1 \text{V}$$

بقدر کافی برای قطع Q_1 مناسب میباشد وقتی که:

$$V_{C1} = V_{CC} = 5 \text{V}$$

اگر یک تریگر منفی بکلکتور Q_1 و یا به بیس (base) Q_2 وارد شود باعث تغییر حالت مدار بوضع نیمه پایداری میگردد از مدار معادل شکل (۴) که در حالت اشباع رفته است خواهیم داشت:

$$I_4 = \frac{1.5 + 0.9}{20} = 0.12 \text{mA}, \quad I_3 = \frac{5 - 0.9}{10 + 1} = 0.38 \text{mA}$$

$$I_{B1} = I_3 - I_4 = 0.38 - 0.12 = 0.26 \text{mA}$$

با استفاده از شکل (۲) ملاحظه میگردد:

$$I_{C1} = I_1 + I_K$$

$$I_1 R_c = V_{CC} - V_{CE(sat)} \Rightarrow I_1 R_c = 5 - 0.6 = 4.4v$$

$$I_1 = 4.4mA$$

$$I_r R = I_1 R_c + V_A = 4.4 + 4.1 = 8.5v$$

$$I_r = \frac{8.5}{17} \approx 0.5mA$$

لذا :

$$(I_{B1})_{min} = \frac{4.9mA}{40} = 0.12mA, \quad I_{C1} = 4.4 + 0.5 = 4.9mA$$

که $I_{B1} > (I_{B1})_{min}$ و Q_1 در حالت نیمه پایدار در اشباع است بنابراین در لحظه $t > T$ داریم :

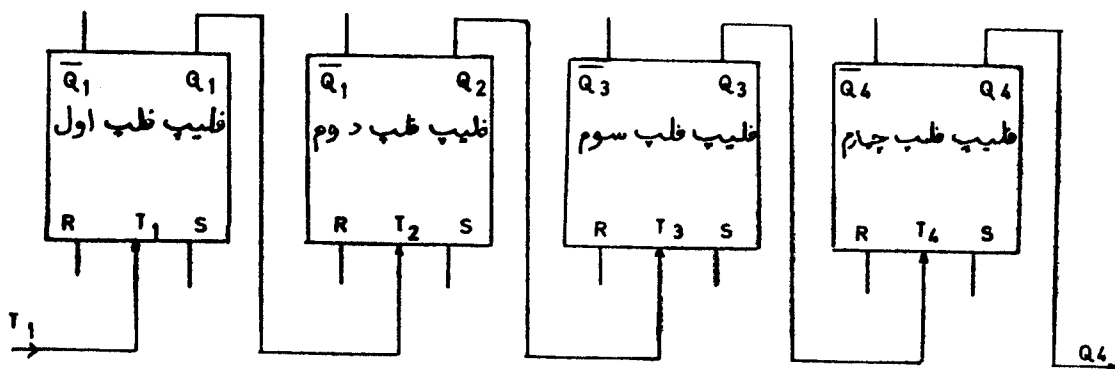
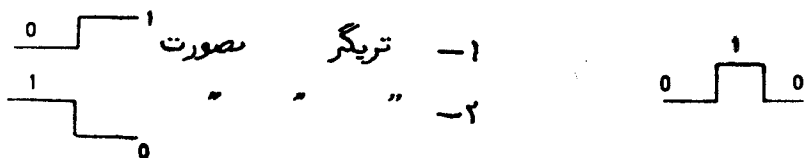
$$V_{B1} = 0.9 \quad \text{و} \quad V_{C1} = 0.6$$

$$V_{B2} = V_{\sigma} - I_1 V_{\sigma} [V_{CC} - V_{CE(sat)}] = 0.9 - (5 - 0.6) = -4.3v$$

$$\sigma = V_{CC} - I'_B R_c - V_{CE(sat)} = 5 - 4 - 0.6 = 0.4v$$

۴- قسمت شمارنده پالس - این قسمت از چهار عدد فلیپ فلیپ که خروجی هر کدام ورودی بعدی

متصل است. شکل (۶) طرز اتصال این فلیپ فلیپ ها را نشان میدهد.



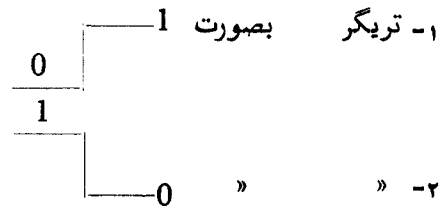
(شکل ۶)

همانطوریکه ملاحظه میشود (T_1, T_2, T_3, T_4) و (Q_1, Q_2, Q_3, Q_4) بترتیب

ورودی و خروجی چهار فلیپ فلیپ اول و دوم و سوم و چهارم میباشد. که در آن T محل (trigger) فرمان

پالس ورودی است.

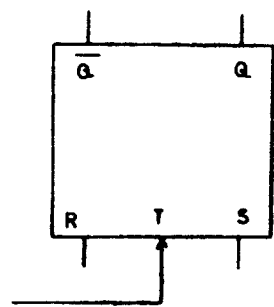
معمولاً فلیپ فلپ بدو صورت زیر که بستگی بنوع فلیپ فلپ دارد تغییر حالت میدهد.



بنابراین برای یک پالس ورودی که بصورت میباشد یا در حالت **rise time** و یا در حالت **fall time** تغییر حالت میدهد.

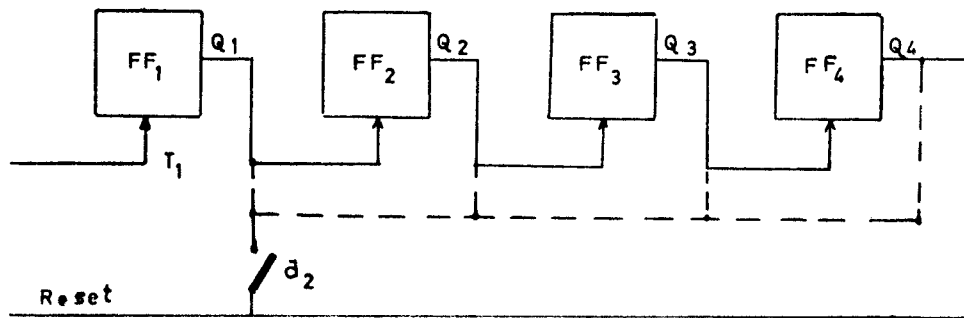
منظور از تغییر حالت دادن یک فلیپ فلپ تغییر ولتاژ خروجی آن از یک حالت کم (**Low**) بیک ولتاژ زیاد (**High**) و بالعکس میباشد. ولتاژ زیاد را بصورت **H (High)** و یا (۱) و ولتاژ کم را بصورت **L (Low)** و یا (۰) نمایش میدهد. (ضمناً در اصلاح معمولی حالت **H** یا (۱) را **ON state** و حالت **L** یا (۰) را **off state** مینامند).

یک فلیپ فلپ در حالت کلی دارای دو خروجی **Q** و \bar{Q} میباشد که \bar{Q} مخالف **Q** است یعنی اگر **Q** در حالت (۱) باشد \bar{Q} در حالت (۰) خواهد بود منظور از علائم **S** و **R** همان **set** و **Reset** میباشد.



(شکل ۷)

با اتصال **Reset** بزمین خروجی **Q** از حالت **H** به حالت **L** تغییر حالت میدهد و اگر **set** را روی ولتاژ **H** وصل کنیم خروجی **Q** از حالت **L** به حالت **H** درمیآید. در مدار فوق **Reset** چهار فلیپ فلپ بوسیله یک کنتاکت **d2** بخط زمین وصل میشوند بطوریکه بعد از شمارش پالسها توسط شمارنده دستگاه در شماره گیری صفر یا غیر صفر و گذاشتن گوشی تلفن کنتاکت **d2** بسته شده و تمام خروجیها بزمین وصل میگرددند و **Reset** میشود یعنی خروجی تمام فلیپ فلپها بحالت صفر درمی آیند و شمارنده دستگاه برای تست بعدی آماده میگردد.



(شکل ۸)

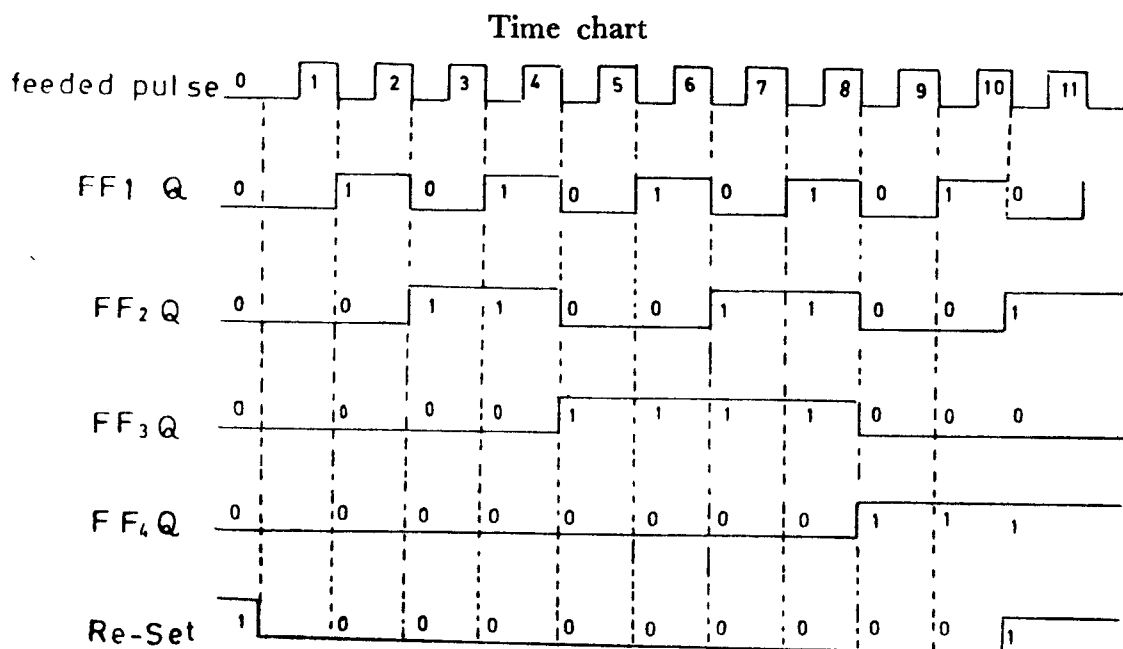
جدول زیر طرز کار حالات فلیپ فلیپ در شمارنده فوق را برای پالسهای مختلف نشان میدهد.

تعداد پالسهای ورودی	وضع خروجی فلیپ فلیپها			
	Q ₄	Q ₃	Q ₂	Q ₁
0	0	0	0	0
1	0	0	0	1
2	0	0	1	0
3	0	0	1	1
4	0	1	0	0
5	0	1	0	1
6	0	1	1	0
7	0	1	1	1
8	1	0	0	0
9	1	0	0	1
10	1	0	1	0

(جدول ۱-۴)

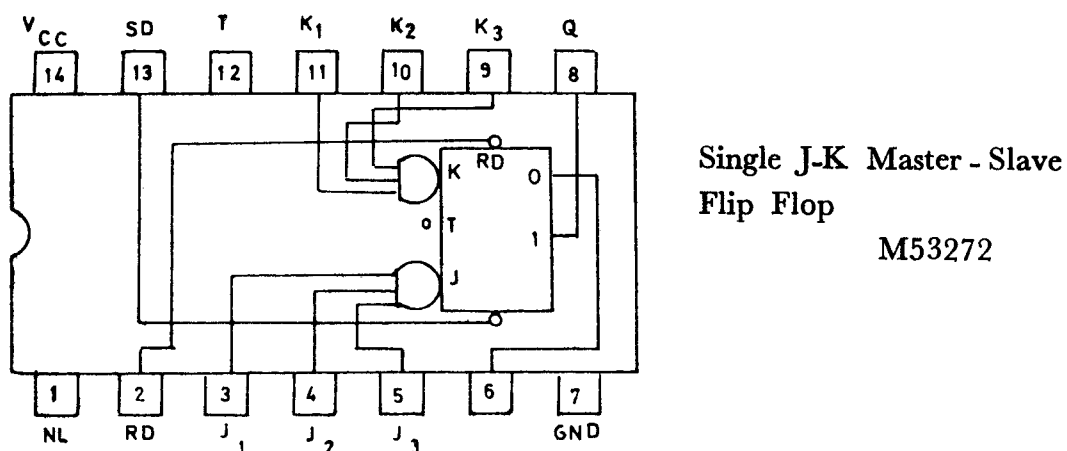
همانطوریکه از جدول فوق مشاهده میگردد بعد از ۱۰ پالس خروجی فلیپ فلیپ دوم و چهارم در حالت (۱) است که مربوط بشماره گیری صفر در تلفن و ارسال ۱۰ پالس روی شمارنده میباشد. در مواقع لزوم با اتصال خروجی فلیپ فلیپها بزمین تمام آنها بحالت صفر (0) درمی آیند شکل ۹

time chart شمارنده فوق را برای پالسهای مورد لزوم نشان میدهد.



(شکل ۹)

بعلت پیچیده نبودن مدار و تست راحت آن از مدارهای IC استفاده شده است زیرا نمونه فلیپ فلیپ انتخاب شده از نوع مدارهای فوق مورد بررسی قرار میگیرد.

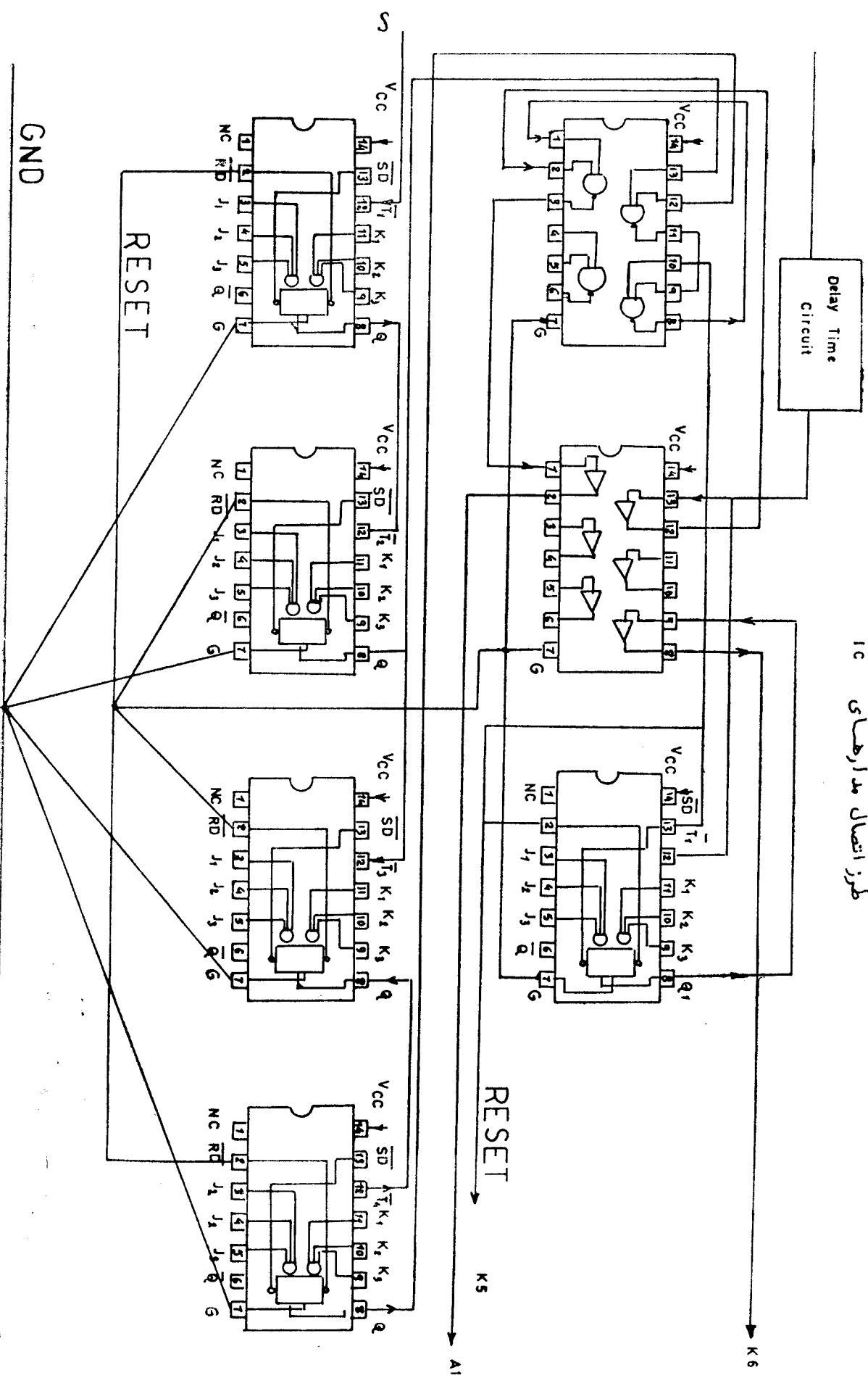


(شکل ۱۰)

ولتاژ V_{CC} برای فلیپ فلیپ فوق برابر ه ولت و خروجی آن Q نیز برابر ه ولت میباشد و T ورودی آن برای پالسهای تا دامنه ه ولت کار میکنند.

جدول (۲-۴) و (۳-۴) مشخصات کار فلیپ فلیپ را در اثر تغییرات \overline{SD} و RD (Set , Reset) و همچنین (J_1, J_2, J_3) و (K_1, K_2, K_3) نشان میدهد.

طرز اتصال مدارهای IC



\overline{SD}	\overline{RD}	Q
L	L	*
L	H	H
H	L	L
H	H	Q_n

*: $Q = \overline{Q} = \text{«H»}$

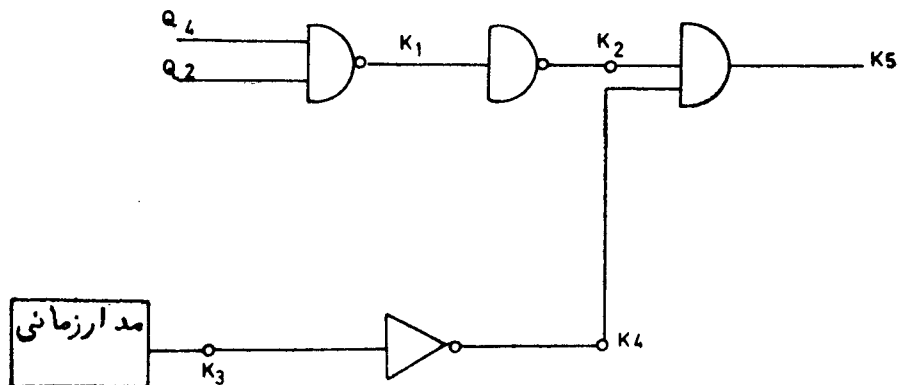
(جدول ۴-۲)

t_n		t_{n+1}
J_1, J_2, J_3	K_1, K_2, K_3	Q
L	L	Q_n
L	H	L
H	L	H
H	H	$\overline{Q_n}$

(جدول ۴-۳)

مدار تفکیک کننده شماره گیری (۰)

شکل (۱۱) مدار تفکیک کننده شماره گیری صفر را نشان میدهد و طرز کار بدین ترتیب است که

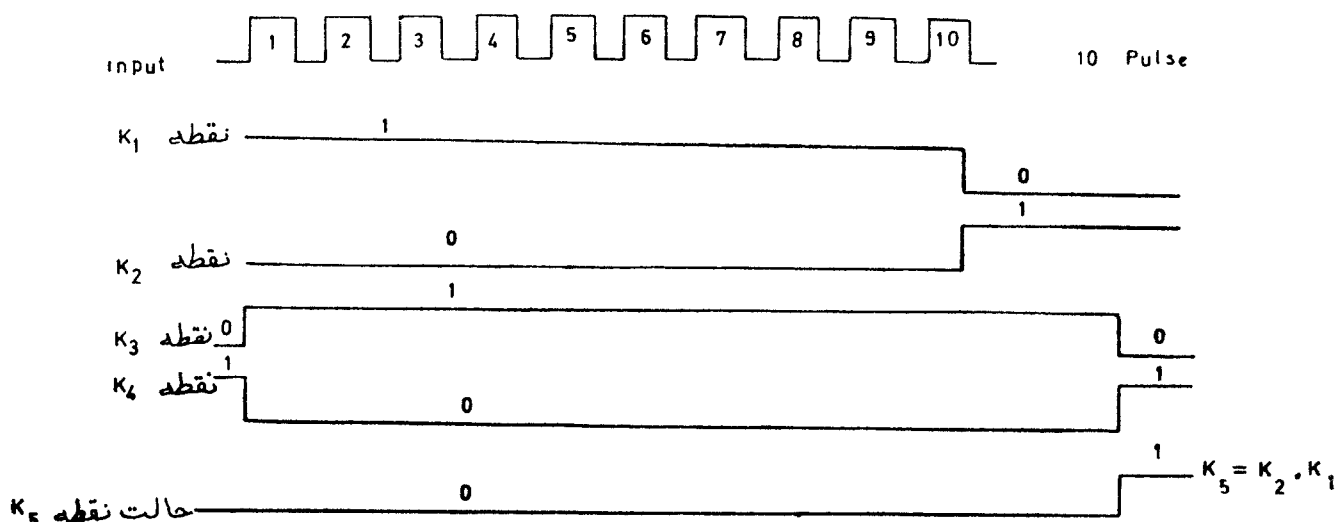


(شکل ۱۱)

وقتی شماره صفر گرفته میشود . ۱ پالس ارسال میگردد . خروجی فلیپ فلپ دوم و چهارم در حالت ۱ خواهد بود و در نتیجه خروجی مدار NAND اول یعنی نقطه K_1 برابر (0) خواهد بود و در نتیجه خروجی مدار NAND دوم یعنی نقطه K_2 برابر (۱) خواهد بود که در حقیقت یکی از ورودیهای مدار AND است و خروجی مدار زمانی نیز که با رسیدن اولین پالس بعد از عبور از مدار معکوس کننده و 1.25 ثانیه تأخیر بحالت (۱) درمآید و در نتیجه خروجی مدار AND یعنی نقطه K_5 بعد از این مدت بحالت ۱ در خواهد آمد.

شکل (۱۲) time chart مدار را در مراحل مختلف مدار نشان میدهد .

۱- برای حالت شماره گیری (.) یا . ۱ پالس ورودی .



(شکل ۱۲)

جدول ۱- وضعیت نقاط مختلف را برای پالسهای مختلف نشان میدهد .

چون بعد از 1.25sec خروجی مدار تأخیر زمانی بعد از عبور از مدار معکوس کننده از حالت (0)

بحالت (۱) جهش پیدا میکند در نتیجه همانطوریکه جدول فوق برمی آید درست برای حالت . ۱ پالس یعنی شماره گیری (0) نقطه K_2 بحالت (۱) برمیگردد و بعد از 1.25 ثانیه فیز نقطه K_4 بحالت (۱) درمی آید و نقاط K_2 و K_4 ورودیهای مدار AND هستند لذا نقطه K_5 نیز بحالت (۱) در خواهد آمد .

2-5 : برای حالت شماره گیری غیر صفر یا ارسال (9-1) پالس وردی وقتی که در ابتدا شماره

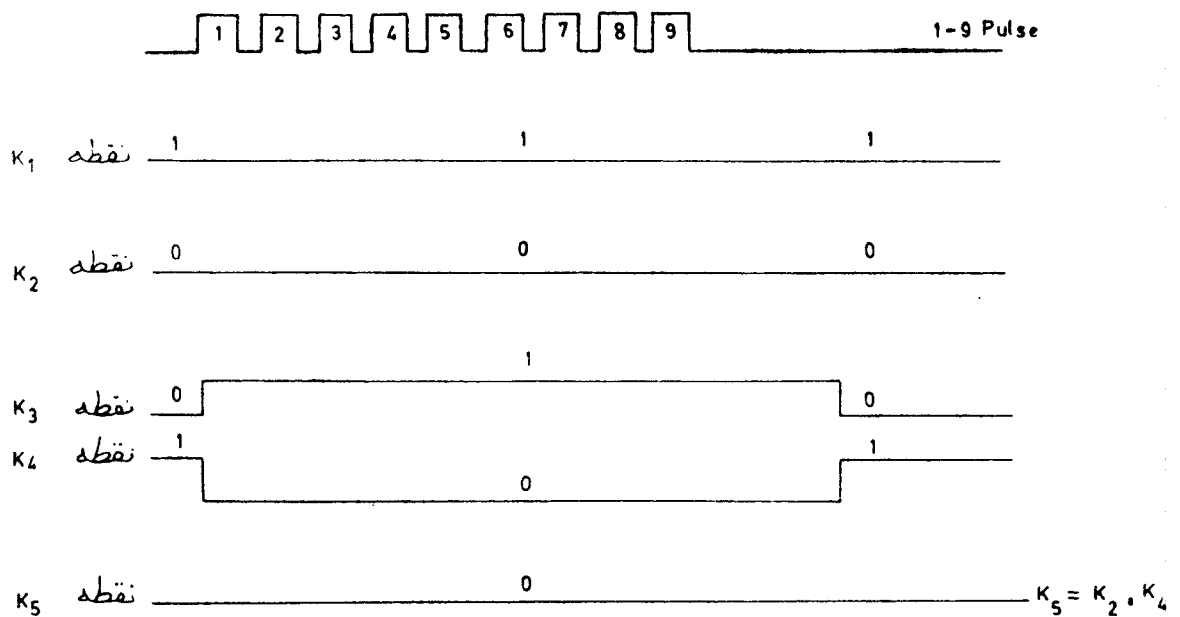
غیر صفر گرفته شود همانطوریکه در جدول شماره (1-5) مشاهده میگردد ورودیهای Q_2 و Q_4 همزمان برابر (۱) نخواهند بود و در نتیجه لقطه K_1 یعنی خروجی مدار NAND اول همواره در حالت ۱ و نقطه K_2 یعنی خروجی مدار NAND دوم همواره در حالت «0» خواهد بود پس چون یکی از ورودیهای مدار AND برابر «0» است خروجی همواره برابر «0» خواهد بود .

شکل (۱۳) time chart مدار تفکیک کننده شماره گیری «0» را برای حالت شماره گیری غیر صفر

نشان میدهد .

تعداد پالسهای مختلف	وضعیت نقاط مختلف مدار						
	Q ₂	Q ₄	K ₁	K ₂	K ₃	K ₄	K ₅
0	0	0	1	0	0	1	0
1	0	0	1	0	1	0	0
2	1	0	1	0	1	0	0
3	1	0	1	0	1	0	0
4	0	0	1	0	1	0	0
5	0	0	1	0	1	0	0
6	1	0	1	0	1	0	0
7	1	0	1	0	1	0	0
8	0	1	1	0	1	0	0
9	0	1	1	0	1	0	1
10	1	1	0	1	1	0	0

(جدول ۱-۵)

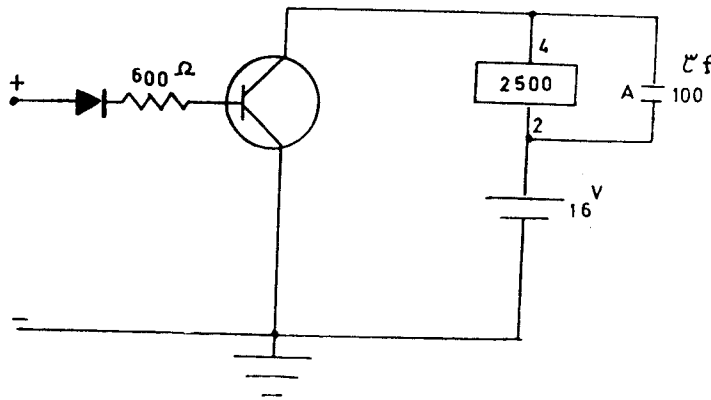


(شکل ۱۳)

این تغییر حالت از ولتاژ صفر به ۰ ولت در خروجی مدار AND برای شماره گیری (0) توسط یک تقویت کننده جریان (Emitter Follower) (A_1) رله A را بکار می‌اندازد.

3-5 : طرح تقویت کننده جریان A_1

رله A انتخاب شده در این مدار بعنوان مقاومت بار برای تقویت کننده جریان فوق بکار می‌رود این رله از نوع رله T از رله‌های سوئیچینگ EMD میباشد که دارای دو سیم پیچی میباشد که سیم پیچی اول



(شکل ۱۴)

آن بین دو کنتاکت 1-2 برابر 1500Ω و مقاومت سیم پیچی 3-4 آن برابر 1000Ω میباشد که بترتیب با جریانی معادل 18mA و 10mA کار میکنند.

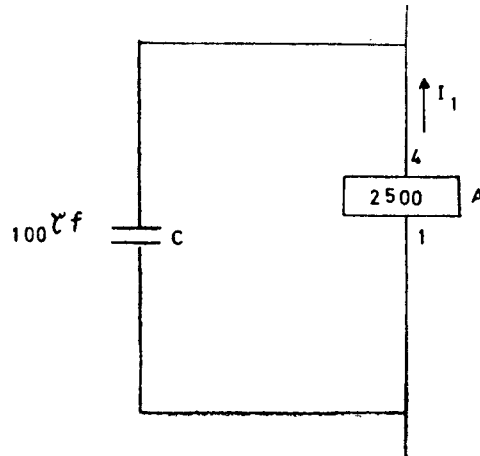
برای زیاد کردن بار مدار کلی و کسر کردن جریان کار کنتاکت 2-3 را بهم متصل نموده و از کنتاکت 1-4 با مقاومت 2500Ω و جریان کار 5mA استفاده شده است. نوع ترانزیستور 2SC30 میباشد.

و ولتاژ تغذیه آن برابر 16V میباشد. چون کنتاکت a_1 مربوط برله A بعد از شماره گیری صفر «0» و عمل کردن رله A باید با اندازه کافی در حالت قطع بماند تا پس از رها شدن آن و اتصال مجدد بوق آزاد تلفنی بگوش مشترک شماره گیرنده برسد لذا جهت ایجاد این تأخیر لازم از یک خازن مطابق شکل ۱۰ استفاده میشود البته زمان قطع لازم روی خط تلفنی جهت ارسال مجدد بوق آزاد تلفنی با مطالعه مشخصات مرکز EMD در حدود 250msec در نظر گرفته شده است.

بنابراین زمان قطع در رله A جهت اطمینان باید کمی بیشتر از این مقدار باشد با محاسبه زیر میتوان مشخصات خازن لازم جهت تأخیر در این رله را پیدا نمود.
جریان لازم جهت بکار انداختن رله فوق 5mA میباشد.

$$I_1 = 5 \text{ mA}$$

$$V_{14} = RI_1 \Rightarrow V_{14} = 2500 \cdot 5 \cdot 10^{-3} = 12.5 \text{ V}$$



(شکل ۱۰)

V_{14} ولتاژ دوسر رله A در حقیقت ولتاژ دوسر خازن C نیز میباشد، لذا وقتی که جریان I_1 قطع شود ولتاژ V_{14} دوسر خازن با ثابت زمانی $\tau = RC$ روی رله A تخلیه میگردد.

$$V_{14} = B_1 + B_2 e^{-t/\tau}, \quad \tau = RC$$

$$V_{14} = B_1 + B_2 \Rightarrow 12.5 = B_1 + B_2$$

$$t = \infty \Rightarrow V_{14} = B_1, \quad I_{14} = 0 \Rightarrow B_1 = 0$$

لذا از محاسبات بالا نتیجه میگردد که:

$$B_2 = 12.5 \quad \text{و} \quad B_1 = 0$$

میباشد.

اگر تأخیر در قطع رله A برابر 250 msec باشد و چون جریان نگهداری رله در حدود 1.6 mA

میباشد لذا خواهیم داشت:

$$V_{14} = 1.6 \times 2500 = 4 \text{ V}$$

$$V = 12.5 e^{-t/RC}$$

$$4 = 12.5 e^{-250/2500 \cdot C} \Rightarrow 4 = 12.5 e^{-1/10^4 C}$$

از رابطه بالا مقدار خازن لازم جهت تأخیر 250 msec و قطع رله A محاسبه میگردد.

$$\frac{1}{10^4 C} = \ln \frac{12.5}{4} = \ln 3.1 = 1.1$$

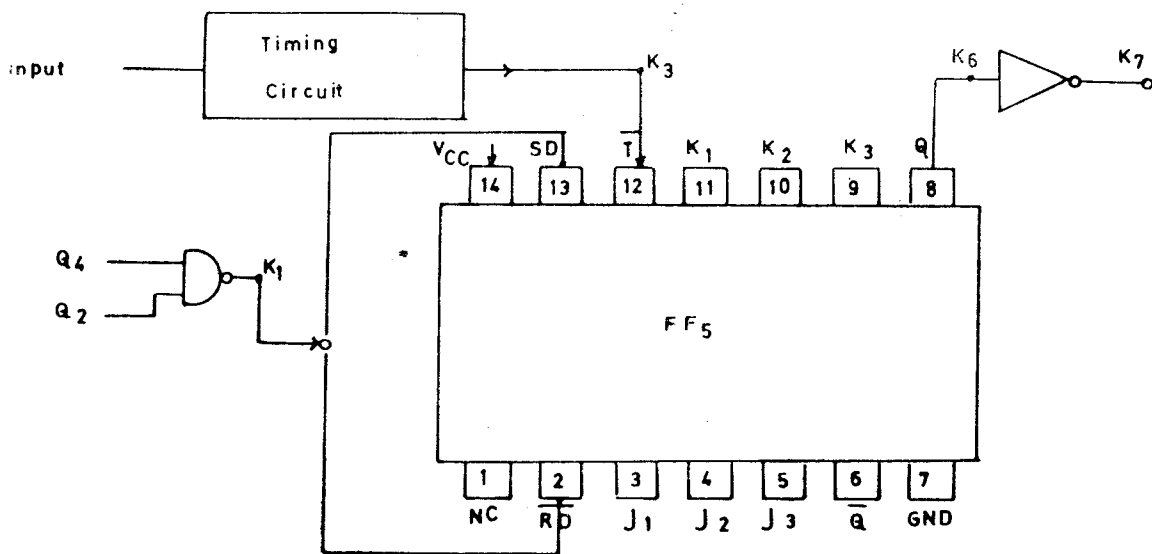
$$\frac{1}{10^{46}} = 1.1$$

$$C = \frac{1}{11 \times 10^6} \quad F = \frac{10^6}{11 \times 10^3} \mu f$$

$$C \approx 100 \mu f$$

1-6: مدار تفکیک کننده شماره گیری غیر صفر (1-9)

شکل (۱۷) مدار تفکیک کننده شماره گیری غیر صفر را نشان میدهد طرز کار این مدار بدین ترتیب است که وقتی شماره غیر صفر (1-9) گرفته شود طبق جدول شماره (1-5) خروجیهای فلیپ فلیپ دوم و چهارم همزمان برابر (۱) نخواهند بود و در نتیجه نقطه K_1 یعنی خروجی مدار NAND اول در این سیستم



(شکل ۱۷)

تبصره: در شکل ۱۷ محل اتصال K_1 بمدار سمت راست K'_1 میباشد که در شکل نوشته نشده است

شماره گیری همیشه در حالت (۱) خواهد بود و نقطه K'_1 نیز ابتداء در حالت (0) بوده و با گرفتن اولین شماره بحالت ۱ درمی آید چون نقطه K'_1 نیز بنقاط Set و Reset فلیپ فلیپ پنجم اتصال دارند لذا با مشاهده جدول (۱-۶) خروجی فلیپ فلیپ متناسب با ورودی تغییر خواهد نمود و چون فلیپ فلیپ

فقط برای تریگر $\frac{1}{0}$ تغییر حالت میدهد لذا خط خروجی K_6 با تغییرات ورودی که دارای

وضعیت فوق باشند تغییر حالت میدهد. حال دو وضعیت زیر را در نظر میگیریم.

۱- برای شماره گیری صفر «0» یعنی ارسال ۱ پالس خروجیهای Q_4 و Q_2 در حالت (۱) بوده

و در نتیجه نقطه K_1 و K'_1 بحالت (0) جهش پیدا میکند و چون نقطه K'_1 به \overline{RD} و \overline{SD} متصل است لذا نقاط

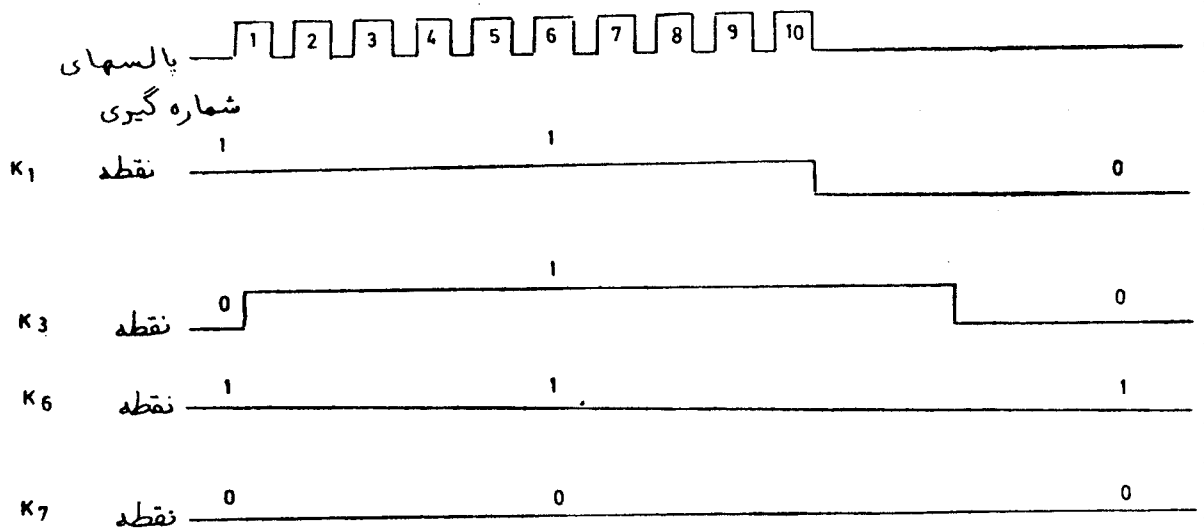
\overline{RD} و \overline{SD} فلیپ فلیپ نیز بحالت (0) در خواهد آمد بنابراین با مشاهده جدول (1-6) خروجی فلیپ فلیپ

\overline{SD}	\overline{RD}	Q
0	0	*
0	1	1
1	0	1
1	1	Q_n

$$* = Q = \overline{Q} = \text{«1»}$$

(جدول ۶-۱)

پنجم در حالت (۱) بوده و چون قبلاً نیز فلیپ فلپ در حالت (۱) بوده بنابراین تغییر وضعیت نخواهد داد پس برای شماره گیری صفر «0» خروجی K_7 همیشه در حالت (0) خواهد بود. شکل (۱۸) time chart مدار تفکیک کننده غیر صفر را برای شماره گیری (0) نشان میدهد.

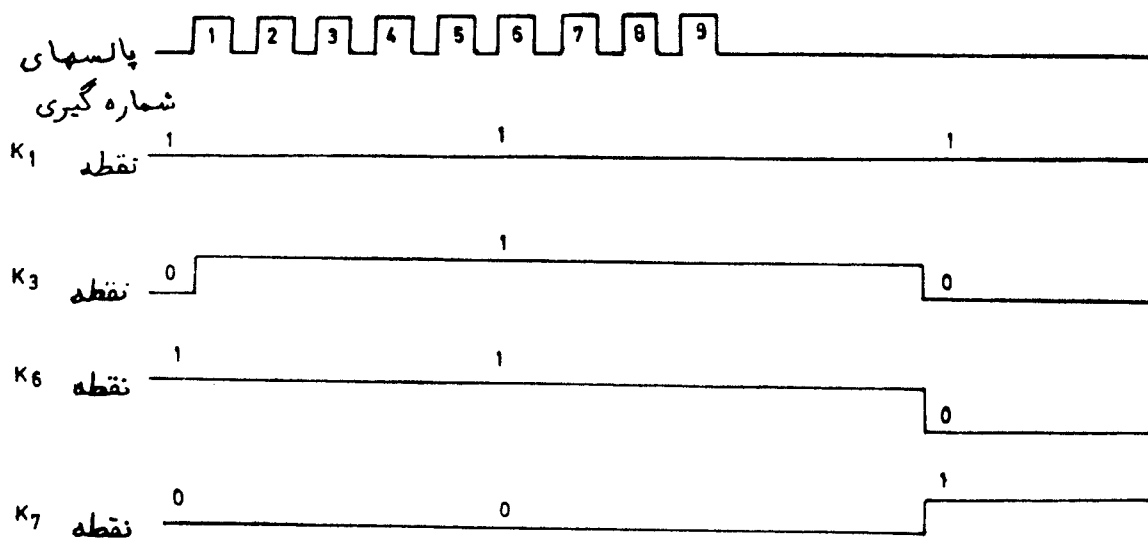


(شکل ۱۸)

تبصره: در شکل ۱۸ بین K_1 و K_3 نقطه K'_1 با جدول زمان مشابه K_1 و K_3 قرار دارد که در شکل رسم نشده است. شکل (۱۹) time chart مدار تفکیک کننده غیر صفر را برای شماره گیری (۱-۹) نشان میدهد.

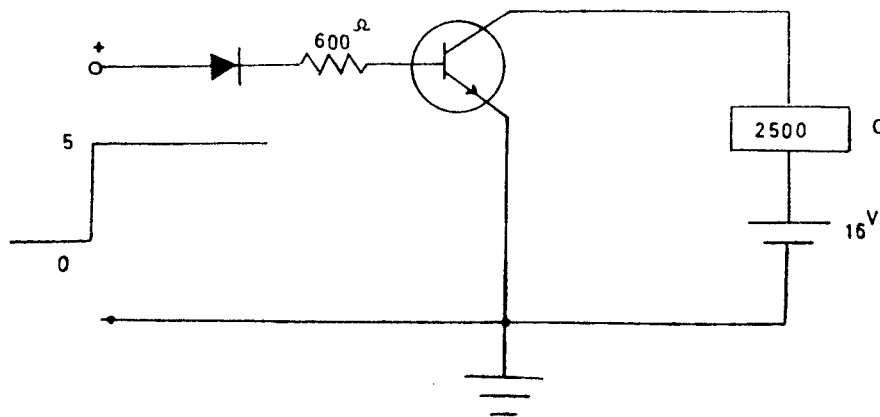
۲- شماره گیری غیر صفر با ارسال (۱-۹) پالس

همانطوریکه ملاحظه میگردد برای شماره گیری غیر صفر خروجی فلیپ فلپ پنجم یعنی نقطه K_6 بعد از 1.25sec از حالت (0) به حالت (۱) تغییر وضعیت میدهد و البته برای اینکه وضعیت نقطه K_6 قبلاً در حالت (۱) باشد کفایت قبل از شماره گیری نقطه K'_1 در حالت (0) باشد یعنی نقاط Set و Reset فلیپ فلپ فوق به حالت 0 شده باشد و این حالت بوسیله کنتاکت d_2 در هر مرحله شماره گیری انجام میگردد لذا



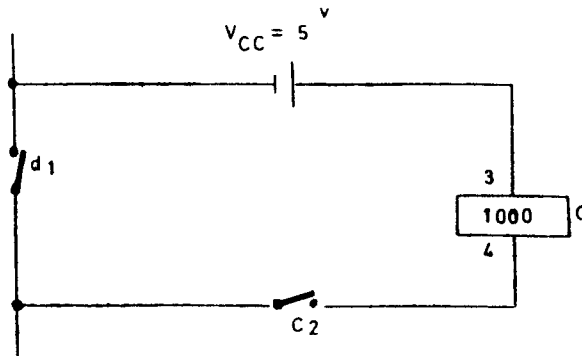
(شکل ۱۹)

در شکل ۱۹ بین K_1 و K_3 نقطه K'_1 با جدول زمان مشابه K_1 و K_3 قرار دارد که در شکل رسم نشده است با در نظر گرفتن جدول شماره ۱-۹ خروجی فلیپ‌فلپ قبلاً در حالت (۱) خواهد بود. منظور از حالت (۱) یعنی داشتن ولتاژ ۵ ولت و منظور از حالت (۰) داشتن ولتاژ صفر است. این تغییر حالت از ولتاژ صفر به ۵ ولت در خروجی K_7 در شماره گیری غیر صفر توسط یک تقویت کننده جریان (A_2) رله C را بکار می‌اندازد. شکل (۲۰) تقویت کننده A_2 را با رله C که بعنوان مقاومت بار بکار رفته است نشان میدهد.



(شکل ۲۰)

همانطوریکه در بخش ۲ توضیح داده شده است با عمل کردن رله C کنتاکت C_1 باز و کنتاکت C_2 بسته میشود و با باز شدن کنتاکت C_1 مدار قطع صفرا خط تلفنی مجزا میگردد و شماره گیری و مکالمه انجام میگردد و با بسته شدن کنتاکت C_2 چون کنتاکت d_1 نیز از لحظه برداشتن گوشی تلفن بسته شده بود مدار حلقه‌ای شکل (۲۱) ایجاد میگردد.



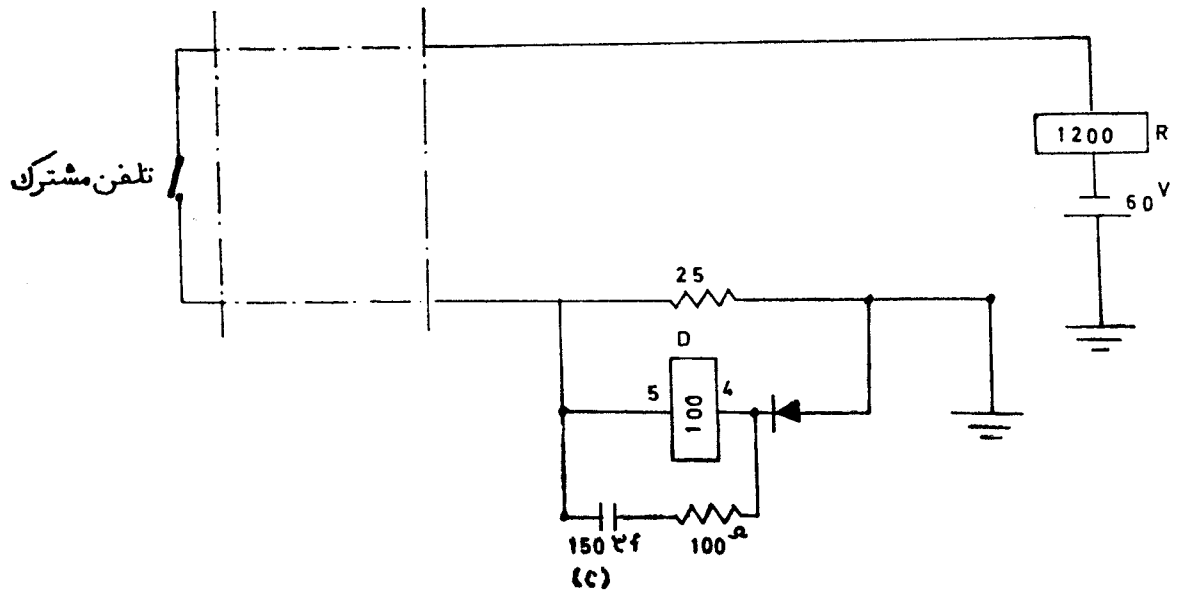
(شکل ۲۱)

و جریان 5mA که از کنتاکت (34) رله C عبور می‌نماید این رله را در حالت کار نگه میدارد تا بعد از اتمام مکالمه که گوشی گذاشته میشود رله D از کار بیفتد و کنتاکت d_1 باز شود و با باز شدن آن رله C نیز از کار خواهد افتاد و سیستم بحالت اولیه برمیگردد.

7-1 : طرز کار و مشخصات رله D

رله D همانطوریکه در بخش ۲ توضیح داده شده مطابق شکل (۲۲) در مسیر خط تلفنی قرار

میگیرد.



(شکل ۲۲)

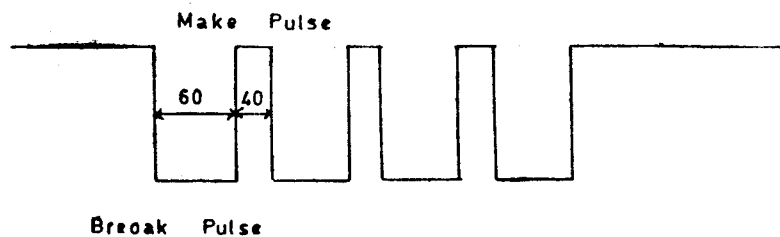
تبصره: در شکل ۲۲ بجای مقاومت ۲۵ باید مقاومت ۵۰ منظور شود

وقتی که گوشی تلفن برداشته شود مدار تلفنی بسته شده و جریان لازمه از رله D عبور کرده و آنرا بکار می‌اندازد و با بسبب شدن کنتاکت d_1 مدار قطع صفر بخط تلفنی مرتبط میگردد با باز شدن کنتاکت d_2 خروجی‌های فلیپ‌فلپها را از حالت Reset جدا میشوند و موقعیکه گوشی گذاشته شود رله D از کار افتاده

و کنتاکت d_1 باز شده و مدار قطع صفر از خط تلفنی مجزا می‌گردد و بوسیله کنتاکت d_2 عمل Reset برای فلیپ‌فلپها انجام می‌گیرد.

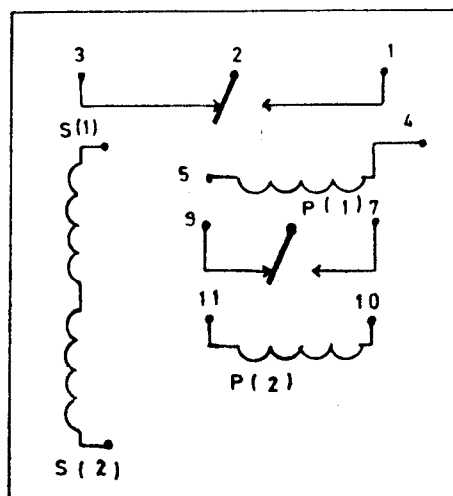
چون رله D باید فقط در لحظه برداشتن گوشی که مدار وصل می‌شود عمل نماید و در لحظه گذاشتن گوشی که در حقیقت مدار تلفنی قطع می‌شود از کار بیفتد لذا در لحظه شماره گیری نیز که یک نوع عمل قطع و وصل انجام می‌گیرد متناسب با تعداد شماره‌ها رله D قطع و وصل خواهد شد و این عمل باعث می‌شود که فلیپ‌فلپها در هر عمل شماره گیری چندین بار Reset شده و عمل شمارش پالسها در Counter صحیح نباشد.

برای از بین بردن این حالت باید رله D برای پالسهای شماره گیری تغییر حالت ندهد و چون در پالسهای شماره گیری تلفن زمان قطع پالس (Break pulse) برابر 60msec و زمان وصل پالس (Make pulse) برابر 40msec می‌باشد لذا زمان تأخیر در قطع رله D باید بیش از 60msec باشد.



(شکل ۲۳)

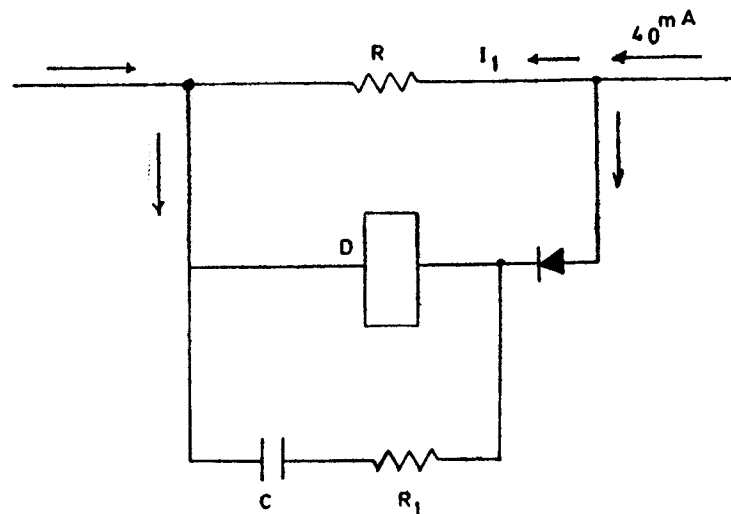
با محاسبه زیر و انتخاب رله مناسب می‌توان تأخیر لازم در قطع را ایجاد نمود. شکل (۲۴) نوع رله انتخاب شده و جدول (۷-۱) مشخصات این رله را نمایش می‌دهد.



(شکل ۲۴)

نوع	Coil	Ω	تعداد دور	جریان شروع کار	جریان قطع
MCH-222	D(1)	100	2500	11.7	2.3
	D(2)	100	2500		
	S(1)	—	16300	11.7	2.3
	S(2)	—	16300		
	S(1-2)	10000	—	1.75	0.34

(جدول ۷-۱)



(شکل ۲۰)

$$V_1 = 100 \times 11.7 \times 10^{-3} = 1.97v \text{ ولتاژ شروع کار رله}$$

$$V_2 = 100 \times 2.3 \times 10^{-3} = 0.23v \text{ ولتاژ رله می نیم نگهدارنده}$$

جهت اطمینان بیشتر تأخیر در قطع رله D برابر 100msec انتخاب میشود. و مقاومت R را برابر 400Ω

میگیریم.

$$t = 100\text{msec} \Rightarrow V_1 = B_1 e^{\frac{-t}{R_1 C}}$$

$$V_1 = 1.17e^{\frac{-100 \cdot 10^{-3}}{500C}}$$

$$0.23 = 1.17e^{-\frac{1}{5000C}}$$

$$e^{\frac{1}{5000C}} = \frac{1.17}{0.23} = 5.08 \Rightarrow \frac{1}{5000C} = \ln 5.08$$

$$C \# 150\mu\text{f}$$

ولتاژ $V_1 = 1.17$ V دو سر خازن با ثابت زمانی :

$$\tau = RC = 75\text{msec}$$

بر روی رله D تخلیه می‌گردد و برای جلوگیری از تخلیه آن روی مقاومت R از یک دید استفاده شده است حال مقاومت R را نیز محاسبه می‌کنیم.

جریان خط در حالت عادی معمولاً برابر 40mA می‌باشد.

$$I_1 = 40 - 11.7 = 28.3\text{mA}$$

$$R_1 = \frac{100 \cdot 11.7}{28.3} = 41\Omega$$

با اطمینان بیشتر در شرایطی که افت خط بیشتر باشد میتوان آنرا برابر 55 انتخاب کرد.

و مقاومت معادل روی خط بترتیب زیر خواهد بود :

$$\frac{1}{R_0} = \frac{1}{55} + \frac{1}{100}$$

$$R_0 = \frac{5500}{155} = 35\Omega$$

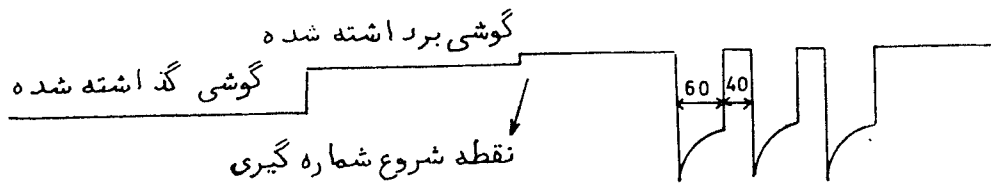
1-8 : مدار تنظیم‌کننده پالسهای شماره‌گیری (Gate)

پالسهای شماره‌گیری در تلفن منفی بوده و بعلت وجود بک سری رله و خازن و سلف در مرکز سوئیچینگ تلفن (Exchange) شکل خوبی ندارند و بعلاوه با تغییر مقاومت خط تلفنی برحسب فاصله دامنه پالسها تغییر می‌نماید.

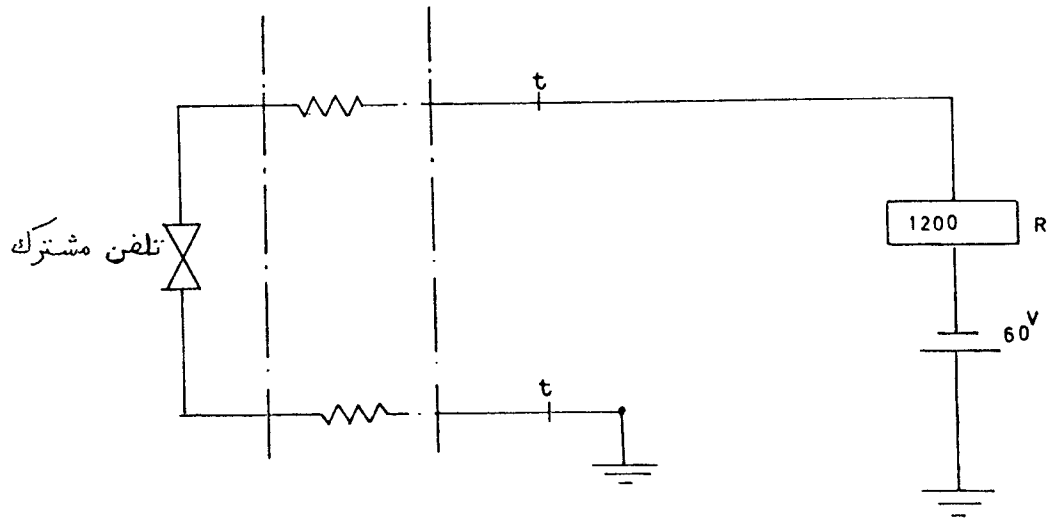
و چون پالسهای ورودی قسمت شمارنده دستگاه قطع صفر (0) باید تقریباً بدون اعوجاج با دامنه ثابت و مثبت باشد لذا از یک مدار gate جهت تنظیم پالسهای ورودی سیستم شمارنده دستگاه استفاده شده است.

و در شکل (۲۶) نوع پالسهای ارسالی در تلفن را که توسط یک نوع دستگاه Recorder ثبت

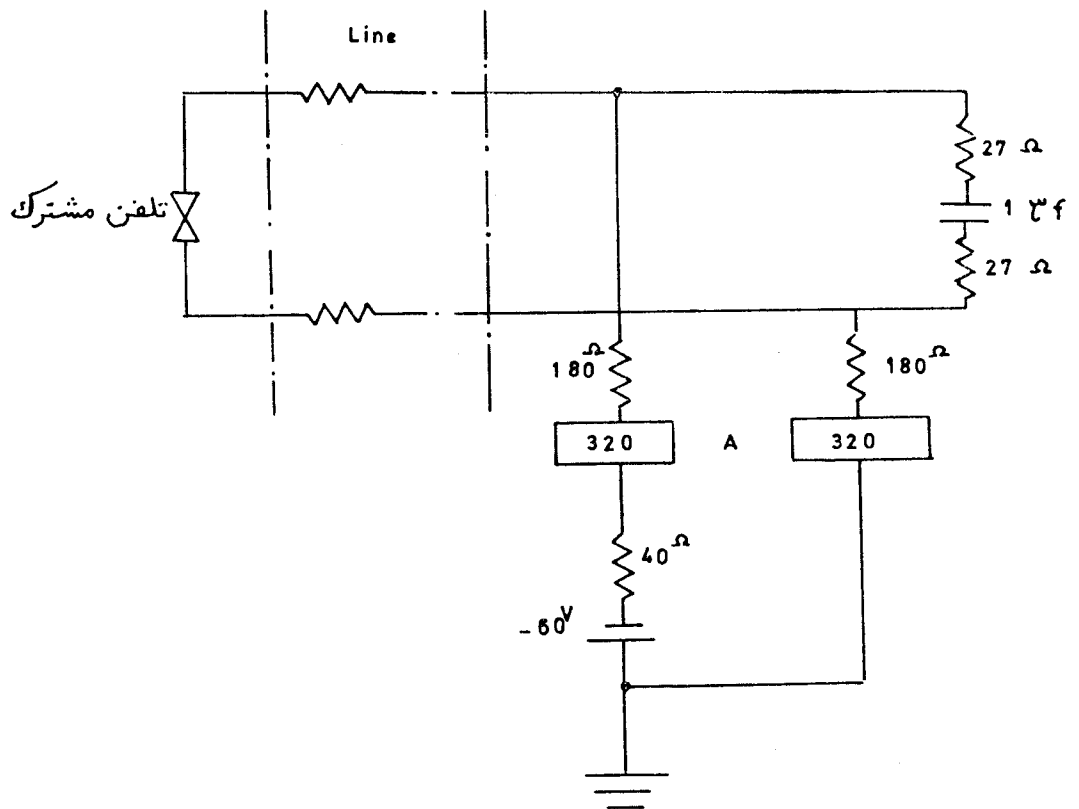
گردیده است نشان میدهد :



(شکل ۲۶)

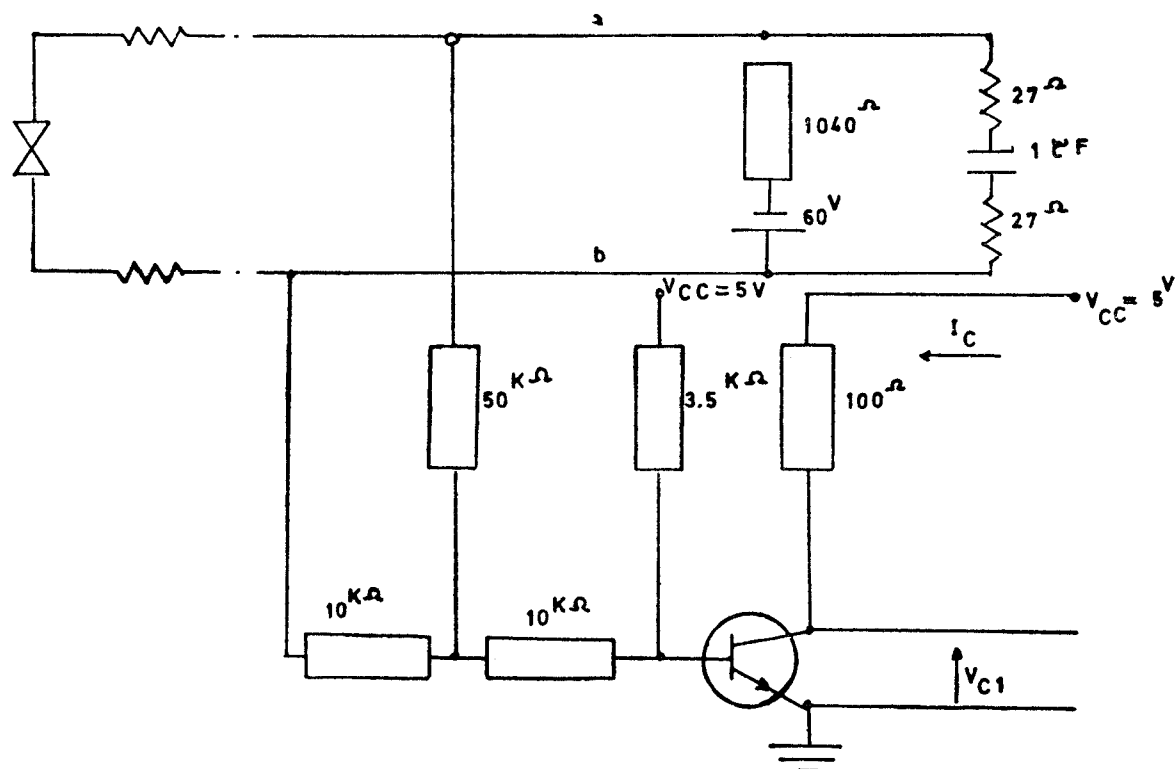


(شکل ۲۷)



(شکل ۲۸)

شکل (۲۷) و (۲۸) بترتیب مدار تلفنی را در لحظه برداشتن گوشی و شماره گیری نشان میدهد همانطوریکه از روی شکل ملاحظه میگردد تعدادی رله و مقاومت و خازن در مسیر خط تلفنی قرار دارد. شکل (۲۹) مدار gate را در حالت اتصال بخط تلفنی نمایش میدهد که در آن از یک ترانزیستور نوع 2SC97 زمینس استفاده شده است.



(شکل ۲۹)

خروجی V_{C1} که در حقیقت ورودی قسمت شمارنده (Counter) میباشد در لحظه شماره گیری دارای پالسهای بشکل زیر خواهد بود که پالسهای خوبی برای قسمت شمارنده Counter میباشد.



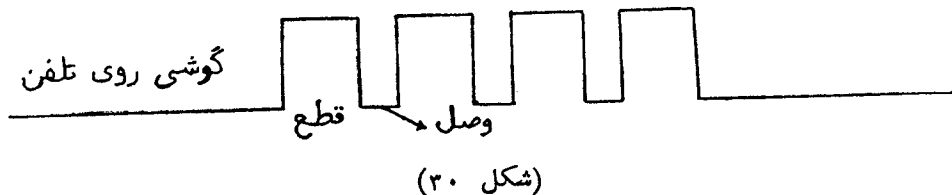
محاسبه مشخصات مدار gate

طرز کار مدار gate بدین ترتیب است که وقتی تلفن برداشته شود اگر فاصله دستگاه تلفن تا مرکز نزدیکتر باشد چون مقاومت خط در مقابل مقاومت $60K\Omega$ گذاشته شده بین دو خط طبق شکل (۲۹) تقریباً قابل صرف نظر کردن است جریانی از مقاومت $60K\Omega$ نخواهد گذشت در این حالت ترانزیستور در حالت کار

بوده و ولتاژ V_{C1} تقریباً برابر صفر خواهد بود وقتی که تلفن قطع شود و ولتاژ $60V$ با مقاومت مربوطه از مرکز مستقیماً روی $60K\Omega$ میافتد لذا جریانی تقریباً معادل :

$$I = \frac{60}{60 + 1040} \# 1mA$$

از مقاومت $10K\Omega$ عبور نموده و یک ولتاژ منفی در ورودی ترانزیستور ایجاد میگردد که ترانزیستور را بحالت OFF میبرد و ولتاژ خروجی V_{C1} تقریباً برابر 4 ولت میگردد و حالت شماره گیری که در حقیقت نوعی قطع و وصل میباشد دارای پالسهای مطابق شکل (۳۰) در خروجی V_{C1} خواهد بود.



اگر طول خط تلفنی زیاد باشد در اینصورت مقاومت خط را نیز باید در نظر گرفت در بدترین شرایط وقتی که فاصله خط خیلی زیاد است بطور استاندارد مقاومت خط نباید از $1K\Omega$ بیشتر باشد لذا در این حالت جریانی که از مقاومت $10K\Omega$ عبور مینماید برابر $0.5mA$ خواهد بود.

$$I = \frac{60}{1000 + 1040} = 29mA$$

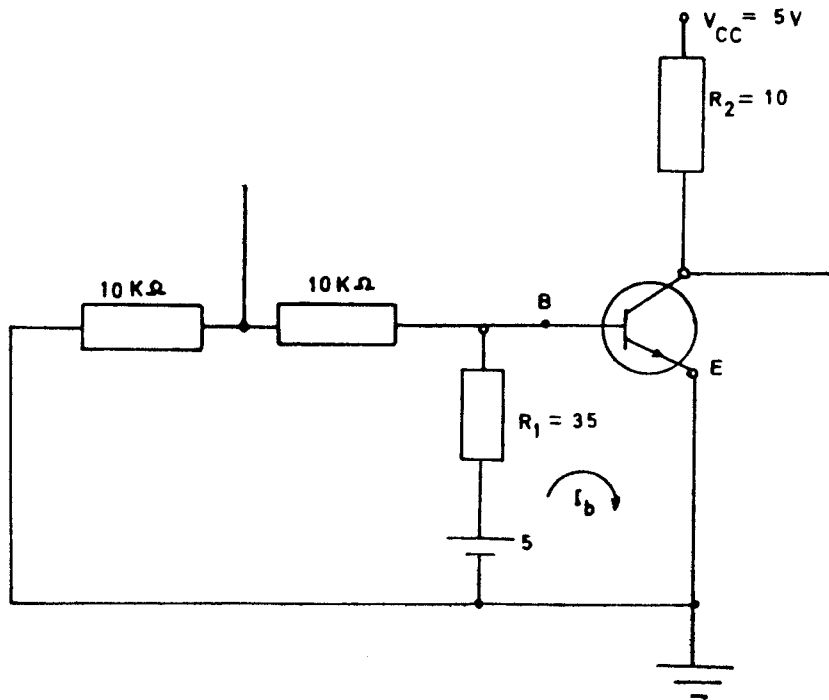
$$I_1 = \frac{29}{60} \# 0.5mA$$

نوع ترانزیستور انتخاب شده 2SC97 میباشد چون برای جریان $I_C = 5mA$ ولتاژ کار V_{BE} برابر 0.64 ولت میباشد لذا ورودی ترانزیستور باید برای این ولتاژ تنظیم گردد و چون از روی مشخصه ترانزیستور برای همین ولتاژ جریان I_b برابر $0.2mA$ میباشد و جریان عبوری از مقاومت R_1 برابر $0.24mA$ میباشد و ولتاژ V_{CC} جهت تغذیه ترانزیستور 5 ولت انتخاب شده است.
لذا از روی شکل (۳۱) مقاومت R_1 محاسبه میگردد.

$$I_b R_1 = V_{CC} - V_{BE}$$

$$I_b R_1 = 5 - 0.64 = 4.36V$$

$$R_1 = \frac{4.36}{0.24mA} = 18K\Omega$$



(شکل ۳۱)

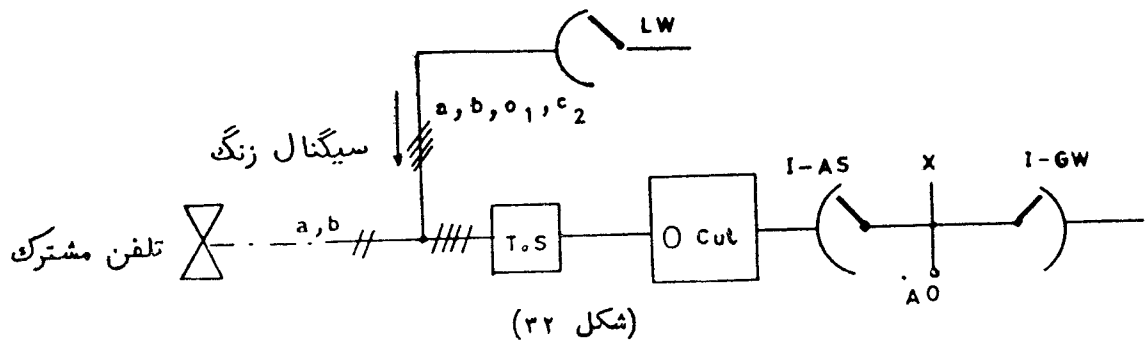
تبصره: در شکل ۳۱ مقاومت R_2 برابر بایک کیلو اهم و R_1 مساوی ۱۰ کیلو اهم و در قسمت فوقانی دست چپ ۷ کیلو اهم میباشد

حال اگر بدترین شرایط یعنی مقاومت خط برابر $1K\Omega$ نیز در نظر بگیریم ولتاژ V_{BE} باید ثابت باشد لذا مقاومت R_1 کمی تغییر مینماید و با محاسبه مقدار $R_1 = 15K\Omega$ در خواهد آمد و وقتی که ترانزیستور در حالت قطع باشد ولتاژ V_{CE} برابر 5 ولت خواهد بود بنابراین دامنه پالسهای ورودی Counter از (0) به (5) خواهد بود و لذا مقاومت $R_2 = 1K\Omega$ بدست میآید.

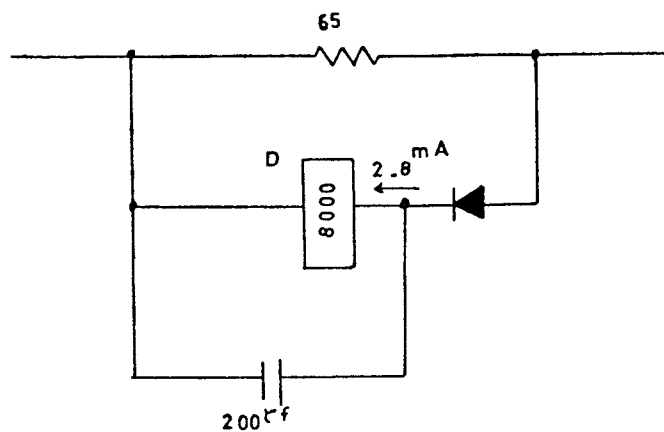
۹- محل نصب دستگاه در مرکز تلفن

با در نظر گرفتن نقشه F_6 مرکز تلفن EMD ملاحظه میگردد که اگر این دستگاه بعد از قسمت T.S (مدار مشترک) در مرکز گذاشته شود سیگنال زنگ ۲۰ هرتس که از طرف مشترک دیگر وارد میشود در رله D که در شکل (۲۰) نشان داده شده است تأثیر نموده و احتمالاً باعث نوسان و لرزش در آن میگردد. البته در این حالت اشکال عمده‌ای از نظر دستگاه پیش نمی‌آید ولی برای از بین بردن این حالت بهتر است که موقعیت دستگاه مطابق شکل (۳۲) قبل از T.S (مدار مشترک) و بعد از AS (پیداکننده خط) در مرکز تلفن قرار گیرد.

توضیح اینکه اگر بجای رله نوع (MCH222) رله نوع (MCC-3) انتخاب شود. چون خازن بدون سری با مقاومتی مطابق شکل ۳۳ برابر $200\mu f$ میباشد در این حالت سیگنال زنگ نیز در رله بی تأثیر

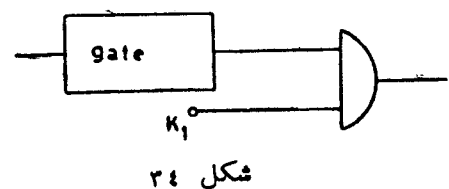
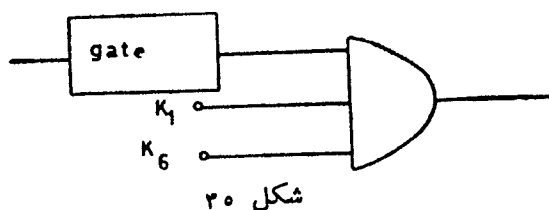


خواهد بود و از این نظر محدودیتی برای دستگاه پیش نخواهد آمد منتها مقاومت معادلی که از طرف دستگاه روی خط اضافه میگردد در حدود 60Ω خواهد بود.

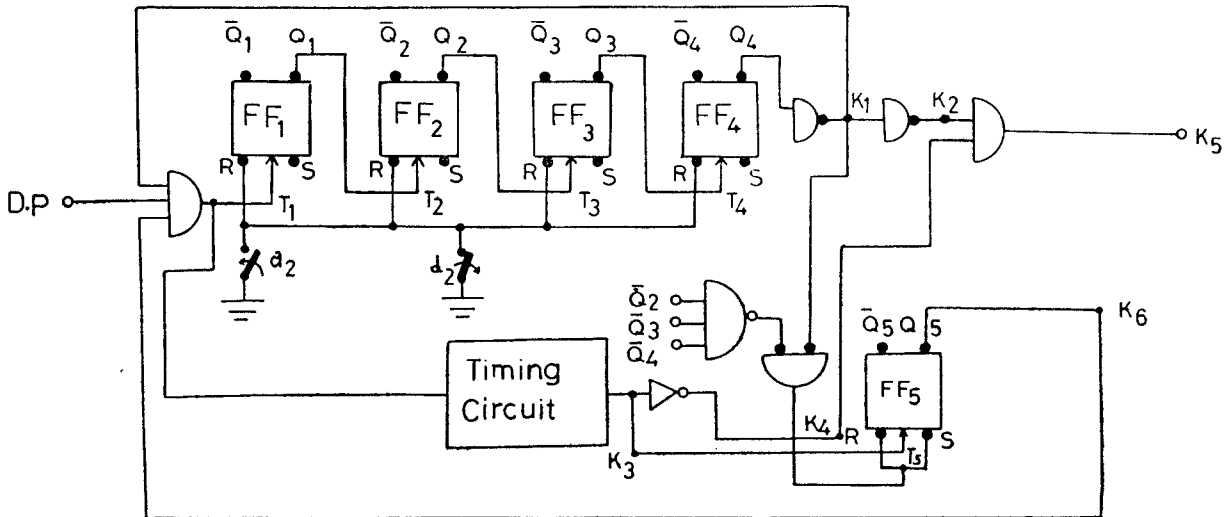


پیشنهادات

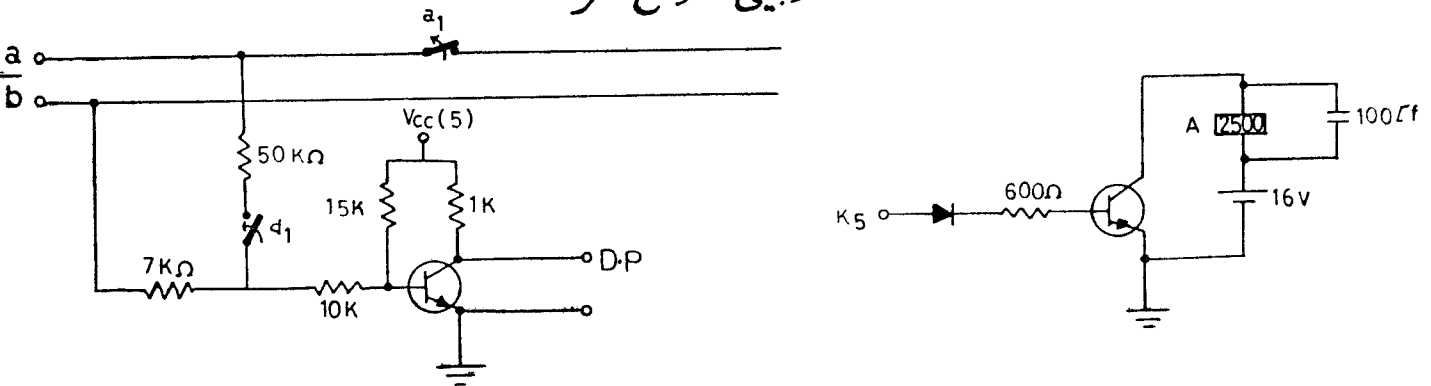
۱- حذف رله C: در سیستم مدار قبل نقطه K_1 و خروجی مدار gate بیک مدار AND مطابق شکل ۳۴ متصل شدند که باعث کنترل شماره گیری صفر میگردد. بدین ترتیب که همانطوریکه قبلاً توضیح داده شد نقطه K_1 فقط در شماره گیری صفر در حالت (0) بوده و در غیر اینصورت بحالت (۱) میباشد لذا با شماره گیری صفر مدار AND ورودی بسته شده و پالسهای شماره گیری بعدی را از خود عبور نمیدهد. لذا از نظر اطمینان در قطع سیستم شماره گیری صفر بسیار مناسب خواهد شد و همچنین میتواند بیک مدار AND باسه ورودی انتخاب نمود اتصال نقطه K_6 را مطابق شکل ۳۵ باین ورودی ها اضافه نمود و بدین ترتیب رله C را حذف نمود و بنابراین با گرفتن شماره غیر صفر بعد از 1.025 ثانیه نقطه K_6 بحالت صفر درآمده و مدار AND از ورود پالسهای بعدی جلوگیری میکند.



۲- حذف رله D - میتوان بجای رله D از رله B و T مرکز تلفن که کاملاً مشابه رله D عمل میکنند استفاده نموده و رله D را حذف کرد.
 بنابراین با سوار کردن دو کنتاکت اضافی در مدار رله B یا T مرکز که یکی در حالت وصل و دیگری در حالت قطع باشد کنتاکتهای d_1 و d_2 را ترمیم نمود.



اتصالات لوجیکی مدار قطع صفر



مدارهای فرمان قطع صفر