



محمد اعرابیان



جزوه درس الکترونیک کاربردی

جلسه هفدهم



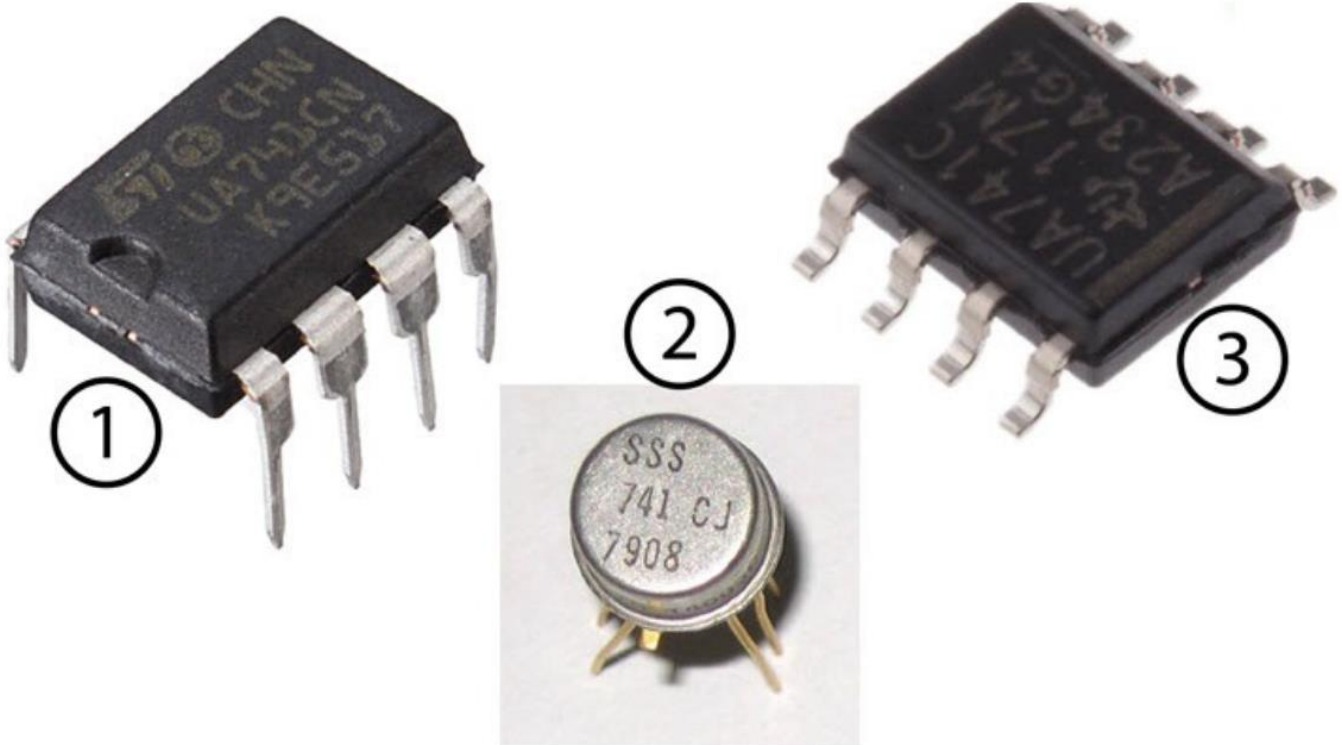
برای جزئیات بیشتر اسکن کنید

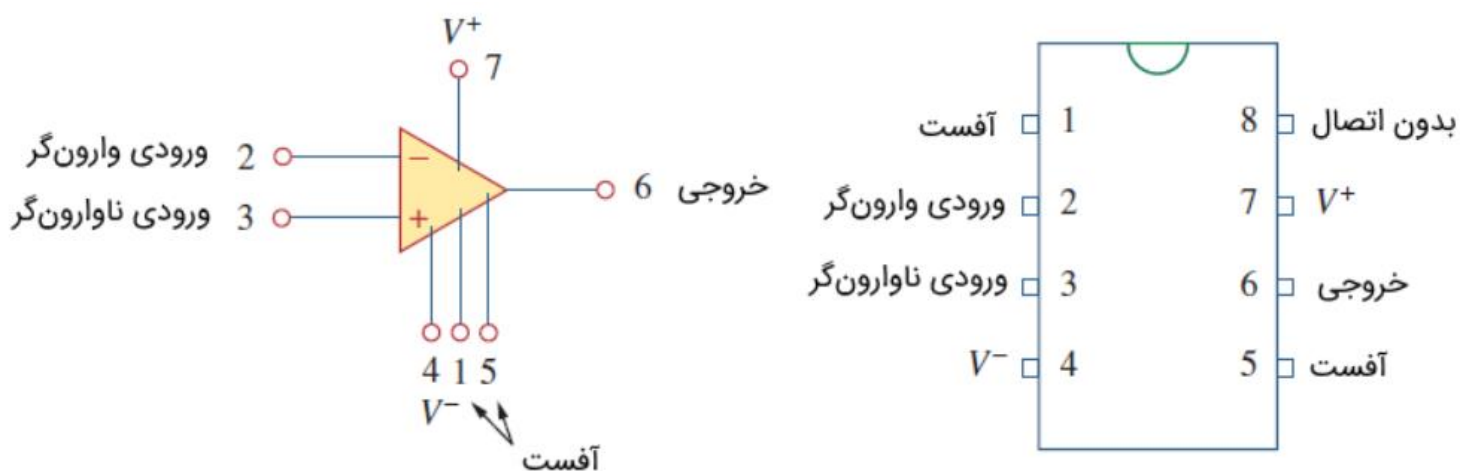
نسخه ۱.۱ | تهیه شده در بهمن ۱۴۰۰
تمامی حقوق این جزوه برای محمد اعرابیان محفوظ است.

تقویت‌کننده عملیاتی:

«تقویت‌کننده عملیاتی» (Operational Amplifier) یا آپ امپ (Op amp)، یک مدار الکترونیکی است که مانند منبع ولتاژ کنترل‌شده با ولتاژ عمل می‌کند.

از تقویت‌کننده عملیاتی برای ساخت منبع جریان کنترل‌شده با جریان یا ولتاژ نیز استفاده می‌شود. همان‌گونه که گفتیم، یک تقویت‌کننده عملیاتی، قابلیت جمع کردن، تقویت، انتگرال‌گیری و مشتق‌گیری سیگنال‌ها را دارد. به دلیل همین قابلیت‌های انجام عملیات ریاضی است که این مدارها را تقویت‌کننده عملیاتی می‌نامند. تقویت‌کننده‌های عملیاتی، کاربرد زیادی در طراحی مدارهای آنالوگ دارند. تقویت‌کننده‌های عملیاتی، قطعاتی الکترونیکی هستند که از ترکیب پیچیده مقاومت، خازن، دیود و ترانزیستور ساخته شده‌اند. در ادامه، تقویت‌کننده عملیاتی را به عنوان یک بلوک آماده در نظر می‌گیریم.





آفست خروجی به مقدار ولتاژ خروجی که به ازای صفر شدن ورودی‌های آی‌سی می‌باشد را گویند.

آفست ورودی به مقدار ولتاژ ورودی که مقدار ولتاژ خروجی را صفر کند را می‌گویند.

آفست فقط سطح DC خروجی را جابجا می‌کند و در حدود چند میلی‌ولت

Offset خروجی را با بستن یک پتانسیومتر (ولوم) مناسب بین پایه‌های آفست [پین ۱ و ۵] و اتصال $-V_{CC}$ به سر وسط و تنظیم ولوم صفر می‌شود،

پایه ۲: ورودی وارون‌گر یا منفی

پایه ۳: ورودی ناوارون‌گر یا مثبت

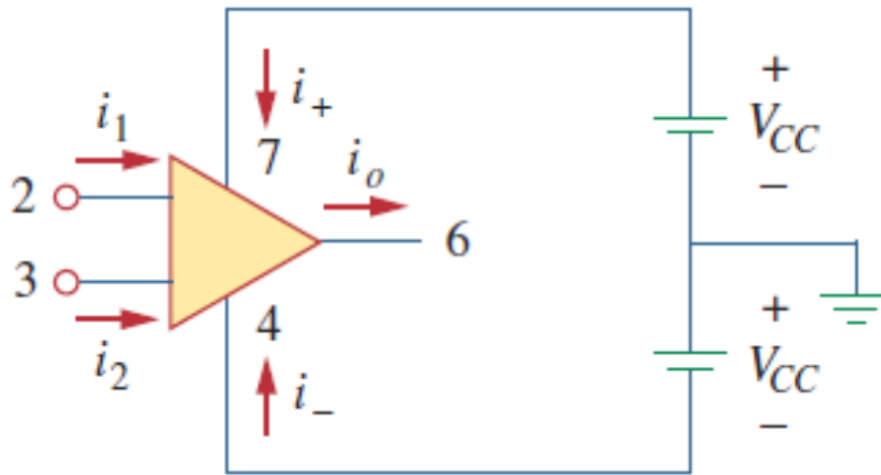
پایه ۴: تغذیه منفی V^-

پایه ۶: خروجی

پایه ۷: تغذیه مثبت V^+

نماد مدار آی‌امپ با یک مثلث نشان داده می‌شود تقویت‌کننده عملیاتی دو ورودی و یک خروجی دارد. ورودی‌ها، به ترتیب با علامت منفی (-) و مثبت (+) برای ورودی‌های وارون‌گر یا منفی و مثبت یا ناوارون‌گر نشان داده می‌شوند. اگر یک ورودی به ترمینال مثبت اعمال شود، با پلاریته مشابه در خروجی ظاهر می‌شود، در حالی که اگر ورودی به ترمینال منفی وارد شود، با پلاریته معکوس به خروجی منتقل خواهد شد.

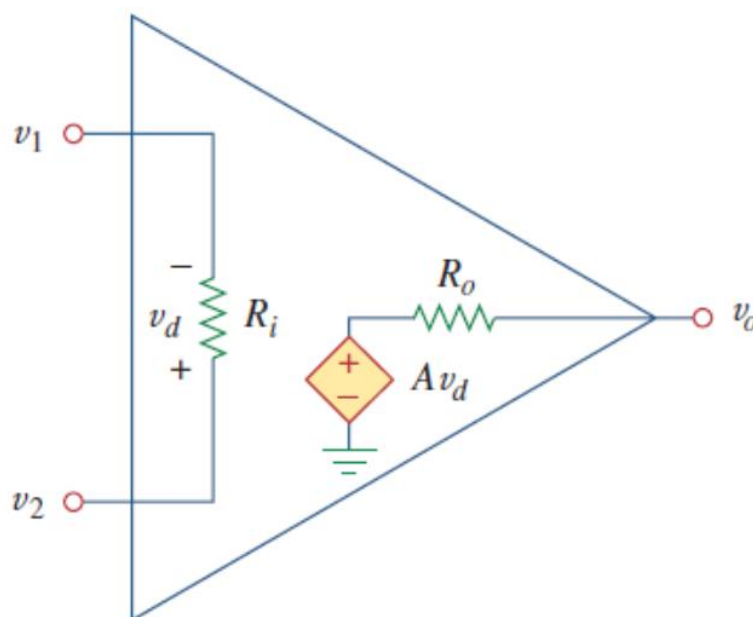




مانند همه عناصر فعال، باید تقویت‌کننده عملیاتی را مطابق شکل بالا با یک منبع ولتاژ تغذیه کرد. هرچند، منابع تغذیه تقویت‌کننده‌های عملیاتی، اغلب برای سادگی، در نماد مداری آن‌ها آورده نمی‌شوند، اما جریان‌ها را نمی‌توان نادیده گرفت.

$$i_o = i_1 + i_2 + i_+ + i_-$$

مدل مدار معادل یک تقویت‌کننده عملیاتی در شکل زیر نشان داده شده است. بخش خروجی، از یک منبع کنترل‌شده با ولتاژ سری با مقاومت خروجی R_o تشکیل شده است. مقاومت R_i معادل تونن دیده شده از ترمینال ورودی است، در حالی که مقاومت خروجی R_o معادل تونن خروجی است.



اختلاف ولتاژ ورودی V_d : $V_d = V_2 - V_1$



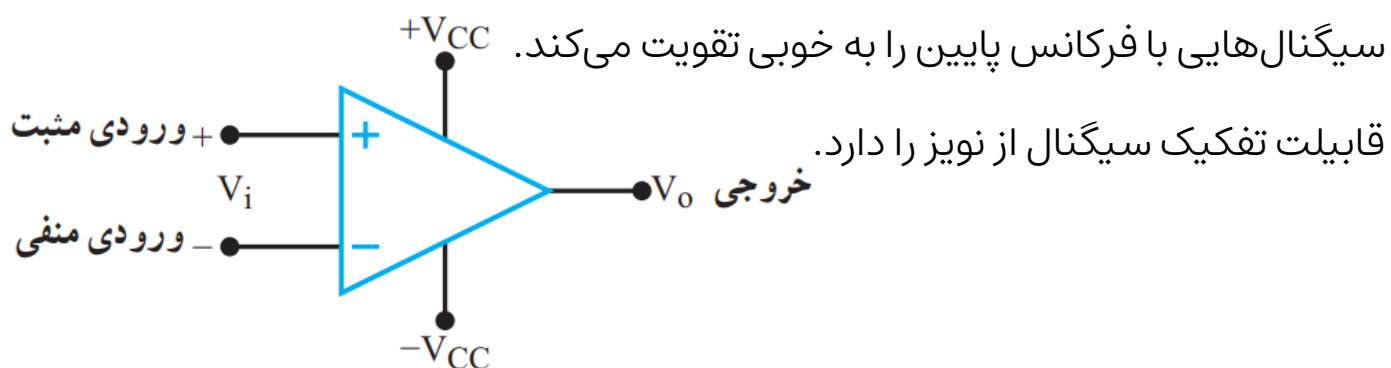
که در آن، V_1 ولتاژ بین ترمینال منفی و زمین، و V_2 ولتاژ بین ترمینال مثبت و زمین است. آپ امپ، اختلاف بین دو ورودی را در بهره A ضرب می‌کند و سبب ایجاد ولتاژ در خروجی می‌شود.

$$v_o = Av_d = A(v_2 - v_1)$$

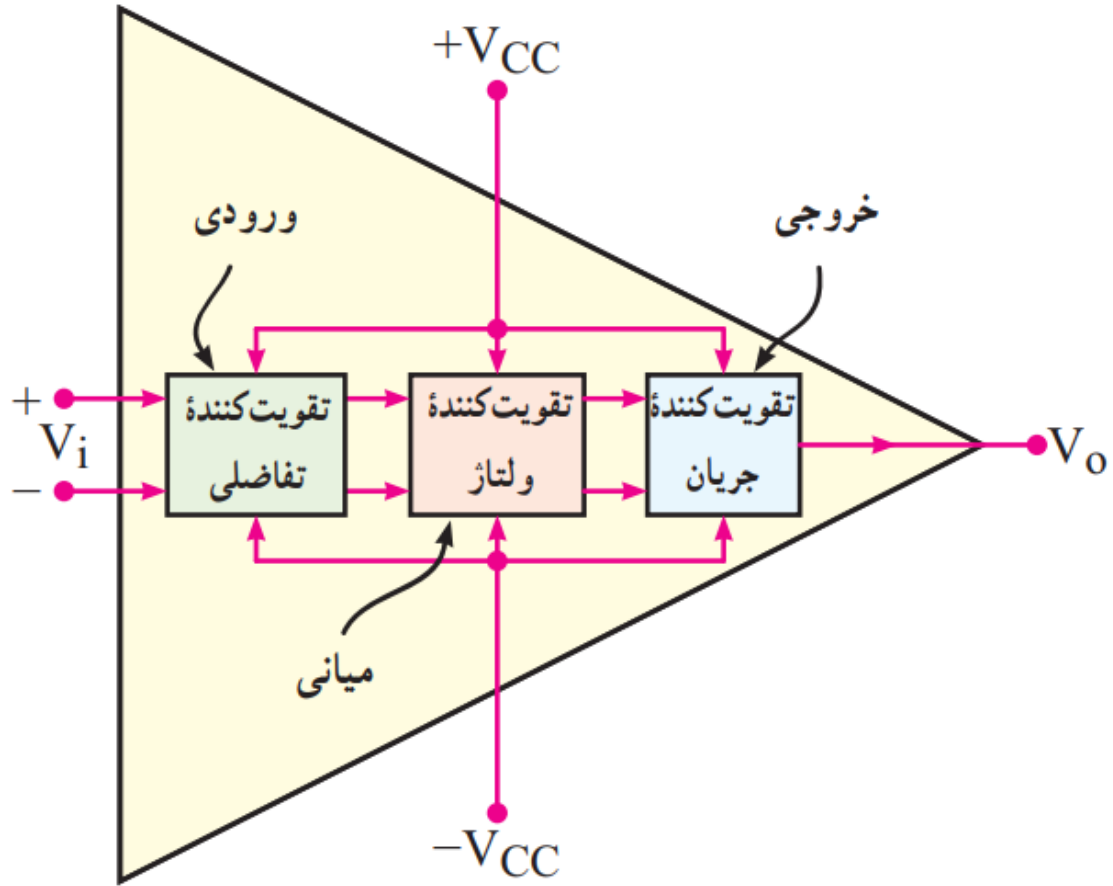
پارمتر A بهره ولتاژ حلقه باز نامیده می‌شود، زیرا بهره آپ امپ بدون هرگونه فیدبک (بازخورد) از خروجی به ورودی است.

محدوده رایج پارامترهای آپ امپ		
پارامتر	محدوده متداول	مقادیر ایده‌آل
بهره حلقه باز، A	10^5 تا 10^8	∞
مقاومت ورودی، R_i	10^5 تا 10^{13} اهم	$\infty \Omega$
مقاومت خروجی، R_o	10 تا 100 اهم	0Ω
ولتاژ تغذیه، V_{CC}	5 تا 24 ولت	

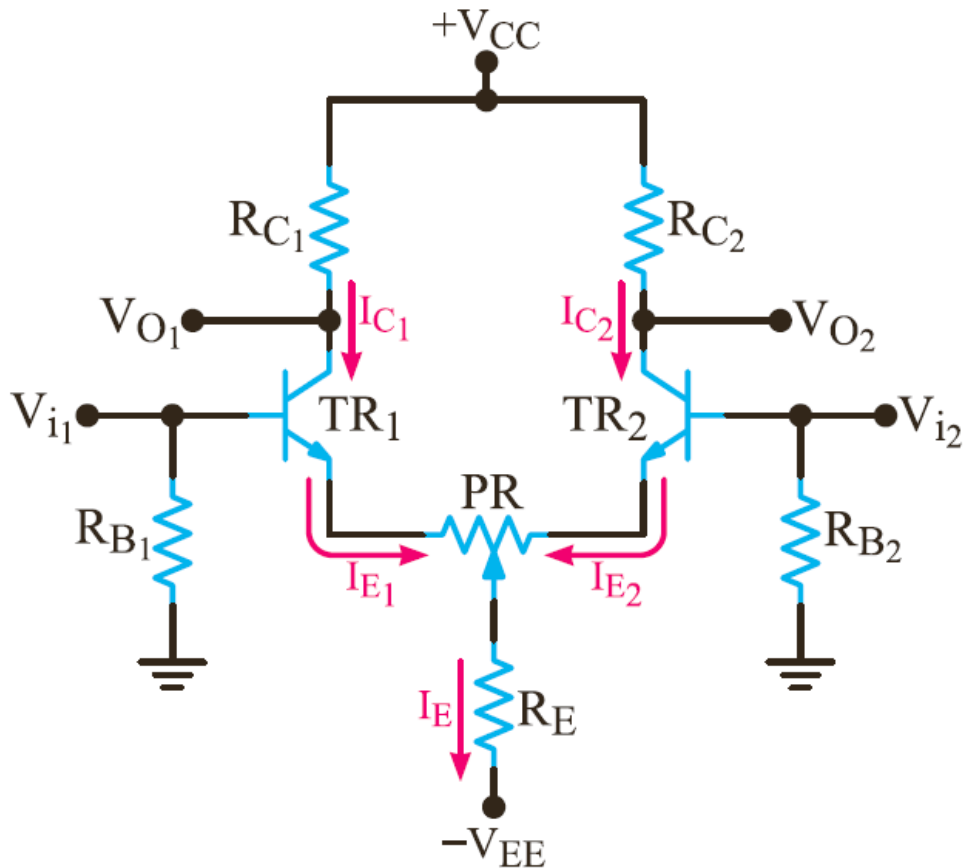
مزیت تقویت کننده‌های عملیاتی



بلوک دیاگرام مدار داخلی تقویت کننده عملیاتی



مدار تقویت کننده تفاضلی



اساس مدار: اجزا هر دو طرف مدار از نظر تعداد و مقدار با هم برابر هستند. یعنی

$$T_{R_1} = T_{R_2} \quad , \quad R_{B_1} = R_{B_2} \quad , \quad R_{C_1} = R_{C_2}$$

حال روبرو جریان: چون β زیاد است می توان از جریان بیس صرف نظر کرد.

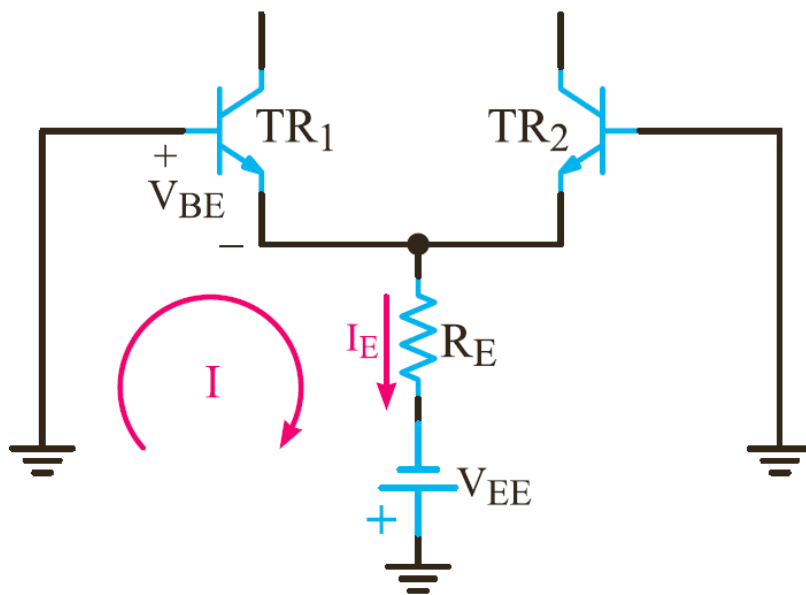
$$I_{E_1} = I_{E_2} = \frac{I_E}{2}$$

$$I_{C_1} = I_{C_2} = I_{E_1} = I_{E_2}$$

روابط ولتاژ: با شرایط β بزرگ

$$V_{C_1} = V_{C_2} = V_{CC} - R_{C_1} I_{C_1} = V_{CC} - R_{C_2} I_{C_2}$$

با زمین کردن ورودی ها می توانیم kvl های زیر را بنویسیم



$$kvl: +V_{BE} + R_E(I_E) - V_{EE} = 0$$

$$\Rightarrow I_E = \frac{V_{EE} - V_{BE}}{R_E}$$

$$V_E = V_B - V_{BE}$$

با اعمال ولتاژ $+V_{B_1}$ فرایند زیر اتفاق می افتد.

$$V_{B_1}^{\uparrow} \Rightarrow I_{B_1}^{\uparrow} \Rightarrow I_{C_1}^{\uparrow} \Rightarrow I_{E_1}^{\uparrow} \Rightarrow V_{E_1}^{\uparrow} \Rightarrow V_{BE_1}^{\downarrow} \Rightarrow I_{B_2}^{\downarrow} \Rightarrow I_{C_2}^{\downarrow} \Rightarrow V_{C_1}^{\uparrow}$$



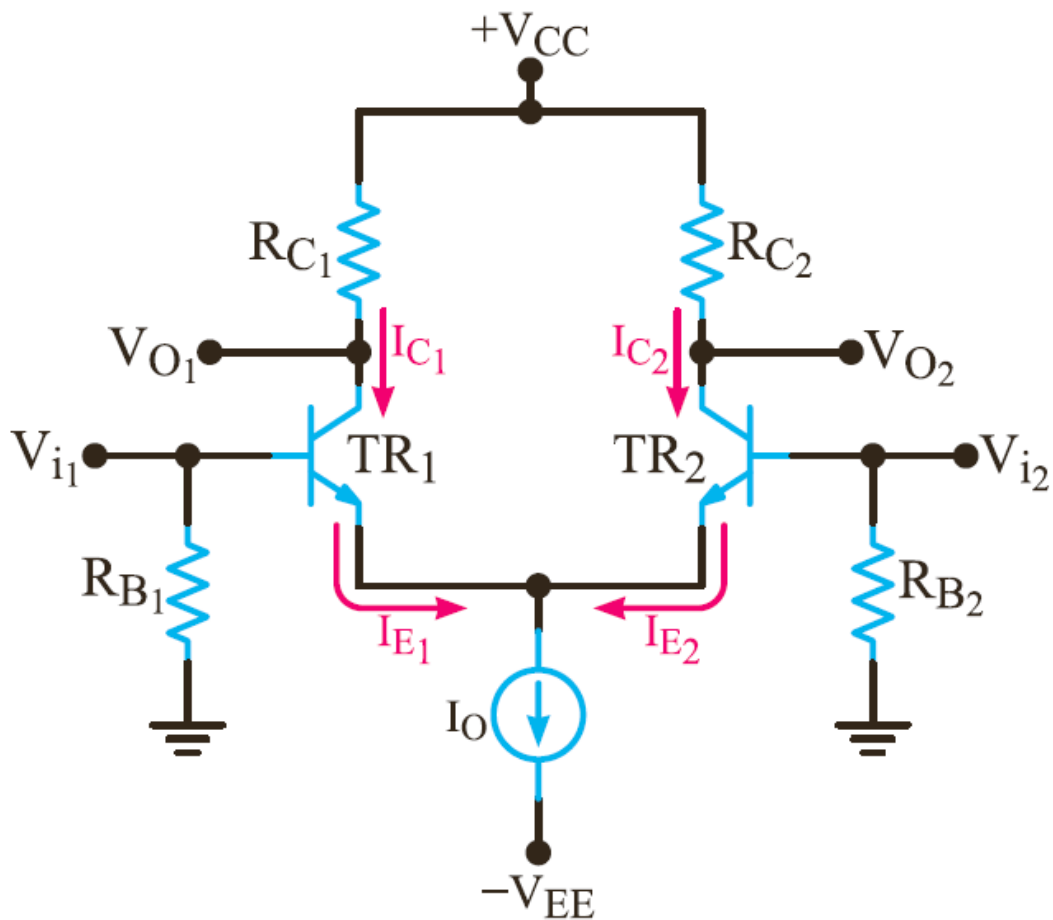
هدایت T_{R_2} سبب کاهش هدایت T_{R_1} می‌شود.

با زیاد شدن V_{B_1} مقدار V_{C_1} کم شده و V_{C_2} زیاد می‌شود. (بین خروجی‌های V_{C_1} و V_{C_2} اختلاف فازی برابر با 180° درجه وجود دارد)

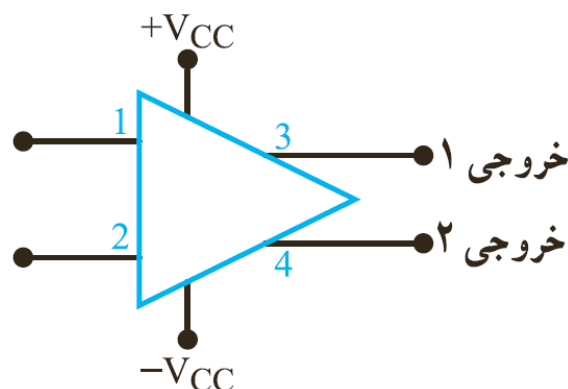
با قرار دادن پتانسیومتری در مدار می‌توان با تغییر R_P مدار را به حالت تعادل درآورد.

پس در نتیجه با زیاد کردن V_{B_1} مقدار V_{C_1} کم شده و V_{C_2} زیاد می‌شود.

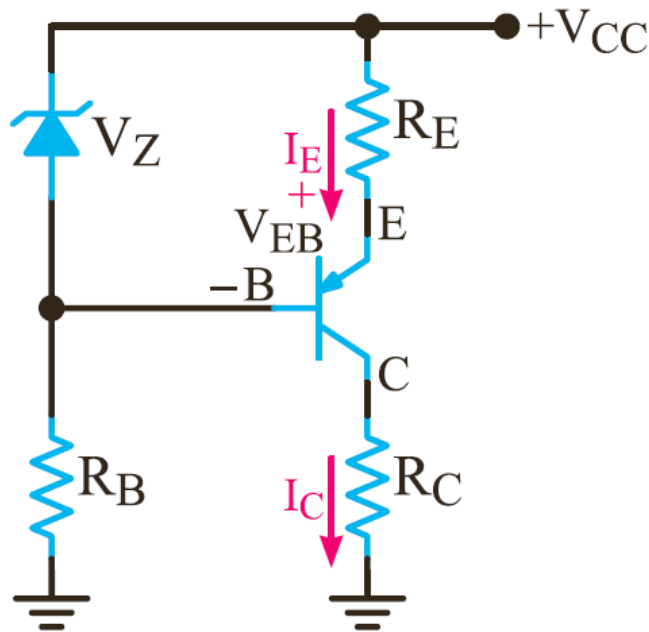
به دلیل اختلاف ذاتی موجود در h_{fe} ترانزیستورها، عدم تقارن بین دو قسمت مدار وجود دارد. در بعضی مدارات به جای R_E از یک منبع جریان استفاده می‌کنند.



شمای فنی تقویت کننده تفضلی:



منبع جریان مداری است که در آن جریان خروجی به مقاومت بار بستگی ندارد و تحت شرایطی، جریان بار همواره ثابت است. شکل زیر مدار یک منبع ساده ترانزیستوری است.



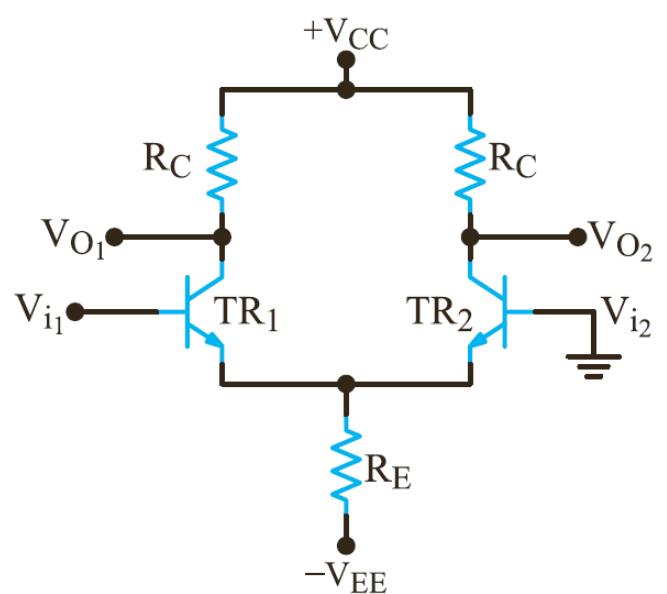
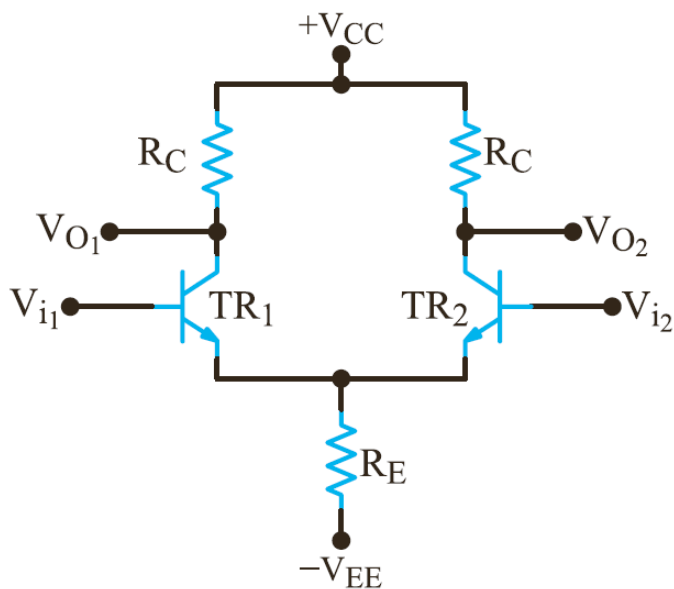
$$V_{RE} = R_E I_E = V_Z - V_{EB}$$

بررسی تقویت کننده تفاضلی

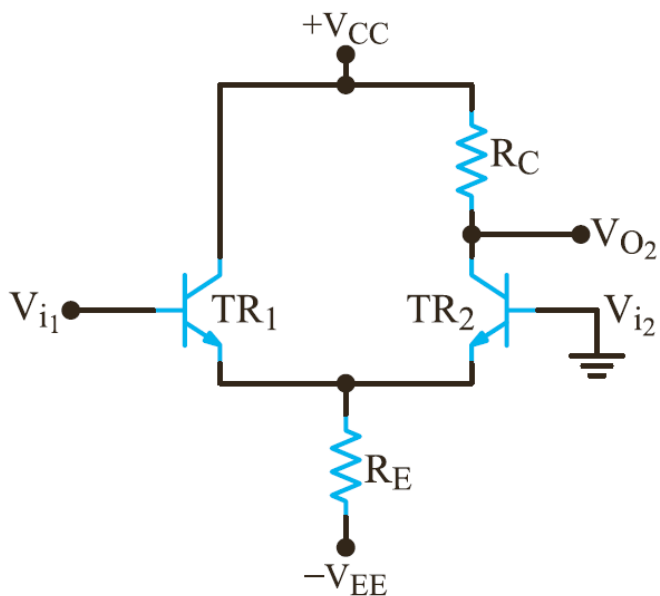
یک تقویت کننده تفاضلی در چهار حالت مورد استفاده قرار می‌گیرد.

(ب) دو ورودی دو خروجی

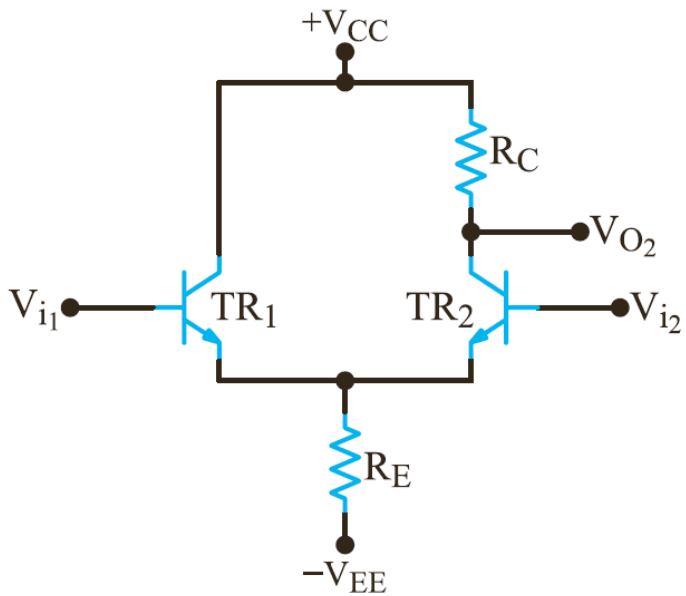
(الف) یک ورودی دو خروجی،



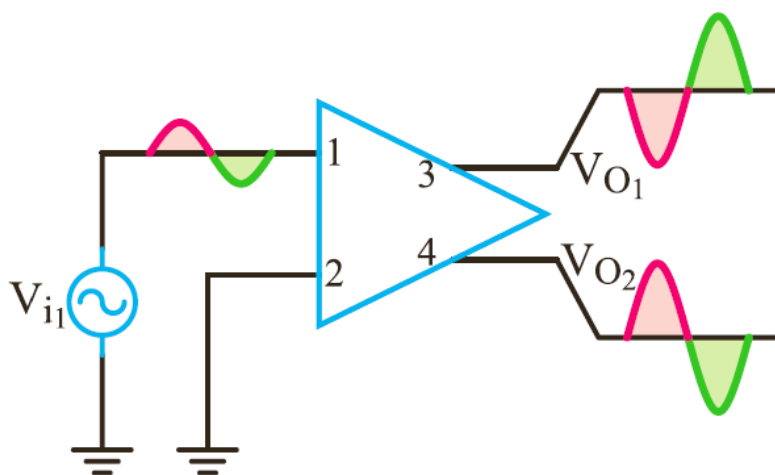
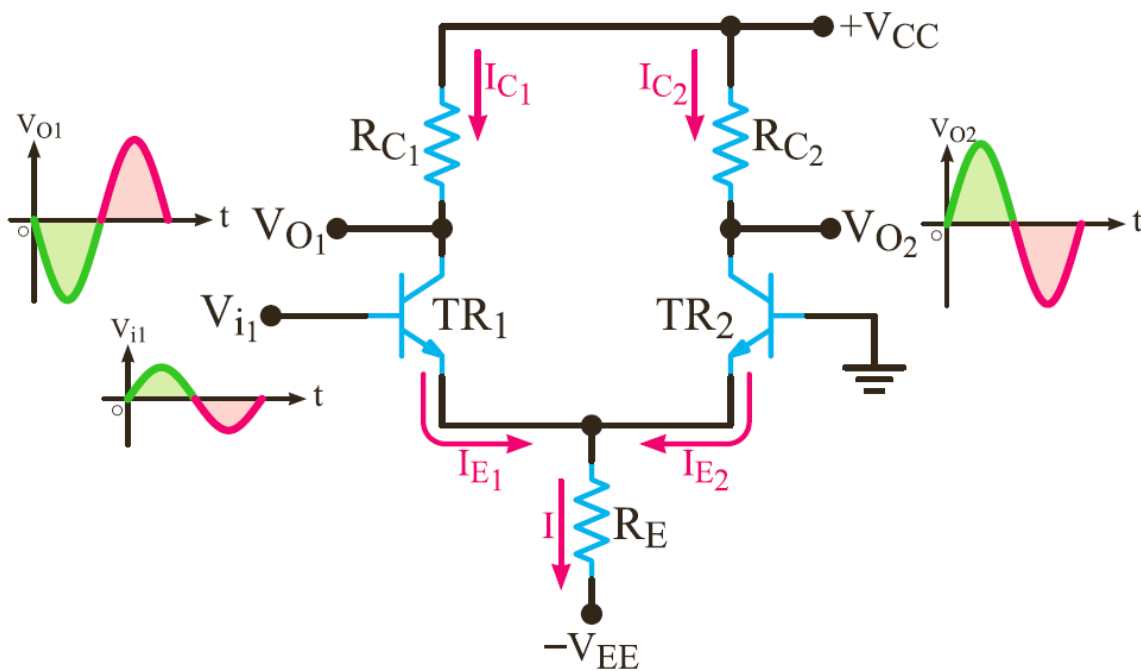
ج) یک ورودی یک خروجی



د) دو ورودی و یک خروجی



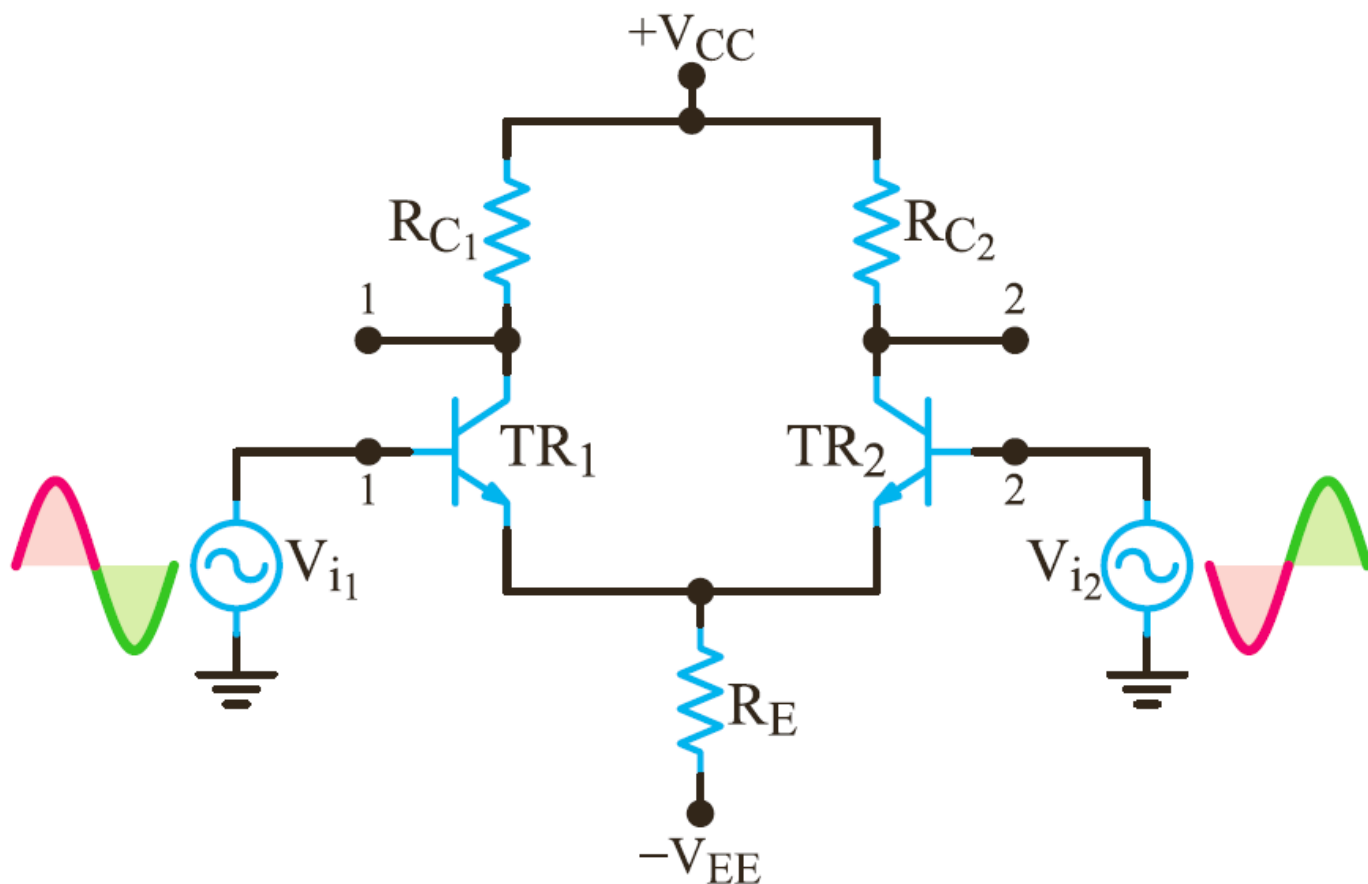
تقویت کننده تفاضلی با یک ورودی و دو خروجی

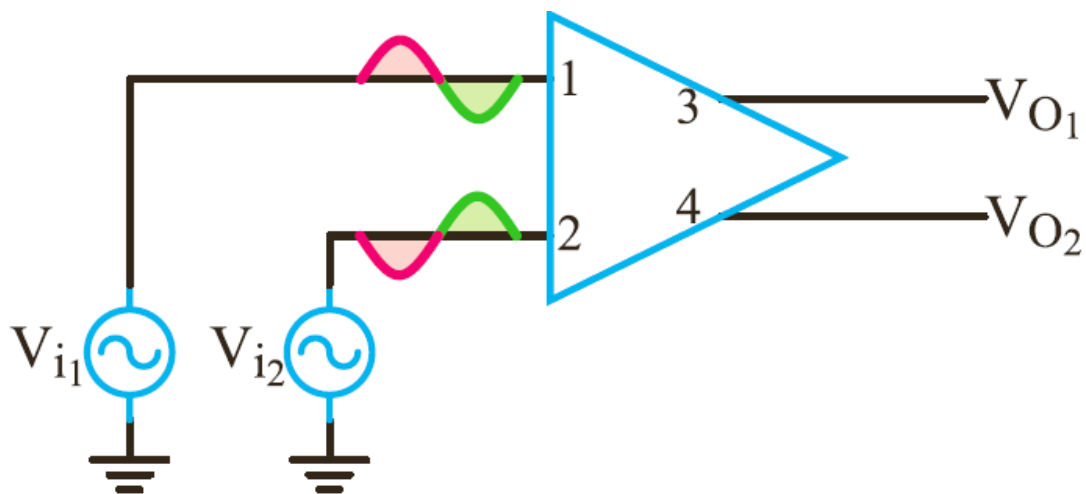


چون خروجی (۱) از کلکتور T_{R1} دریافت شده است، به صورت امیتر مشترک عمل می‌کند، پس خروجی V_{O1} با سیگنال V_{i1} ۱۸۰ درجه اختلاف فاز دارند چون بیس T_{R2} به زمین متصل است، سیگنال روی T_{R2} به عنوان ورودی عمل می‌کند و از طرفی چون خروجی V_{O2} را از کلکتور T_{R2} دریافت می‌کنیم این ترانزیستور حالت بیس مشترک را به خود می‌گیرد پس سیگنال V_{O2} و V_{i1} هم فاز هستند. از مدار تقویت کننده تفاضلی با یک ورودی و دو خروجی می‌توان به عنوان مدار جدا کننده فاز استفاده کرد.

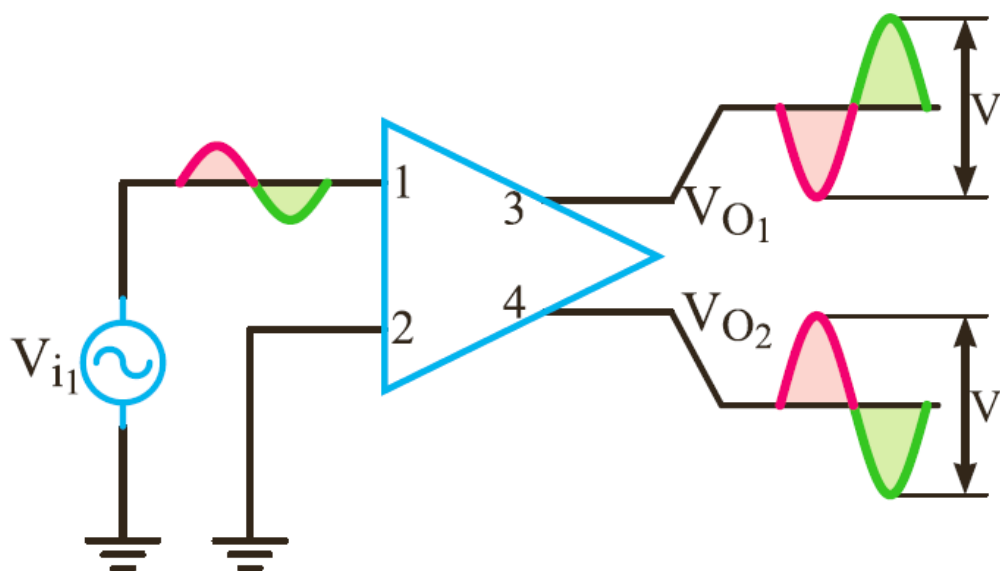
تقویت کننده تفاضلی با دو ورودی و دو خروجی با عملکرد ورودی تفاضلی

کاربرد معمول حالت دو ورودی وقتی است که دو سیگنال ورودی در فاز مخالف نسبت به هم و با دامنه مساوی باشند.

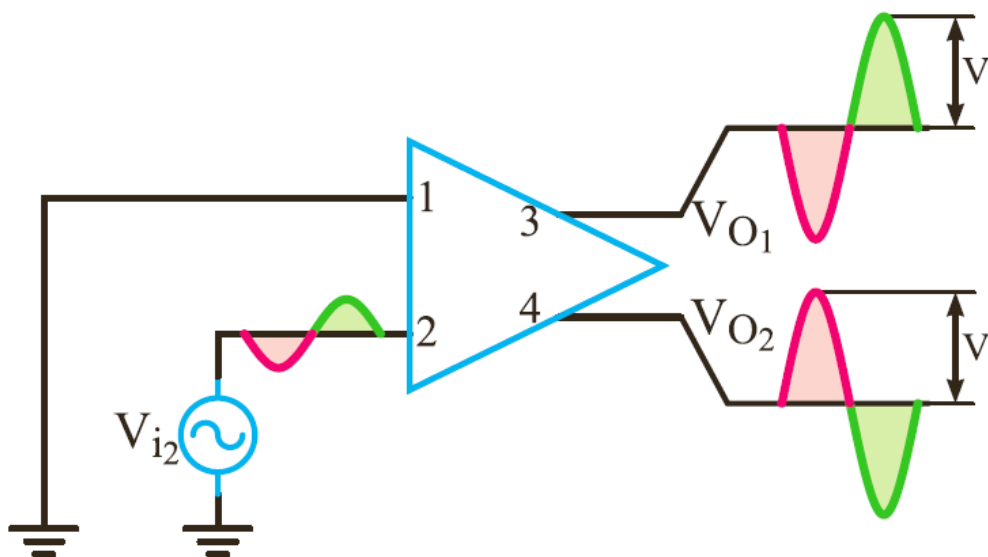




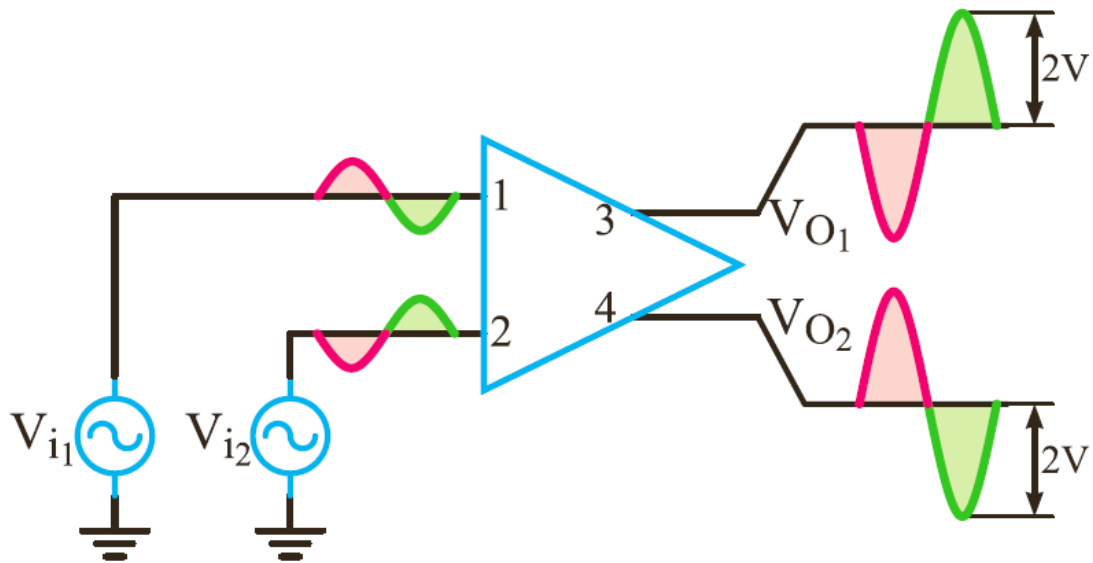
نحوه تاثیر هر یک از ورودی ها رو خروجی در شکل زیر نشان داده شده است. سیگنال به ورودی یک اعمال شود



سیگنال به ورودی دو اعمال شود.



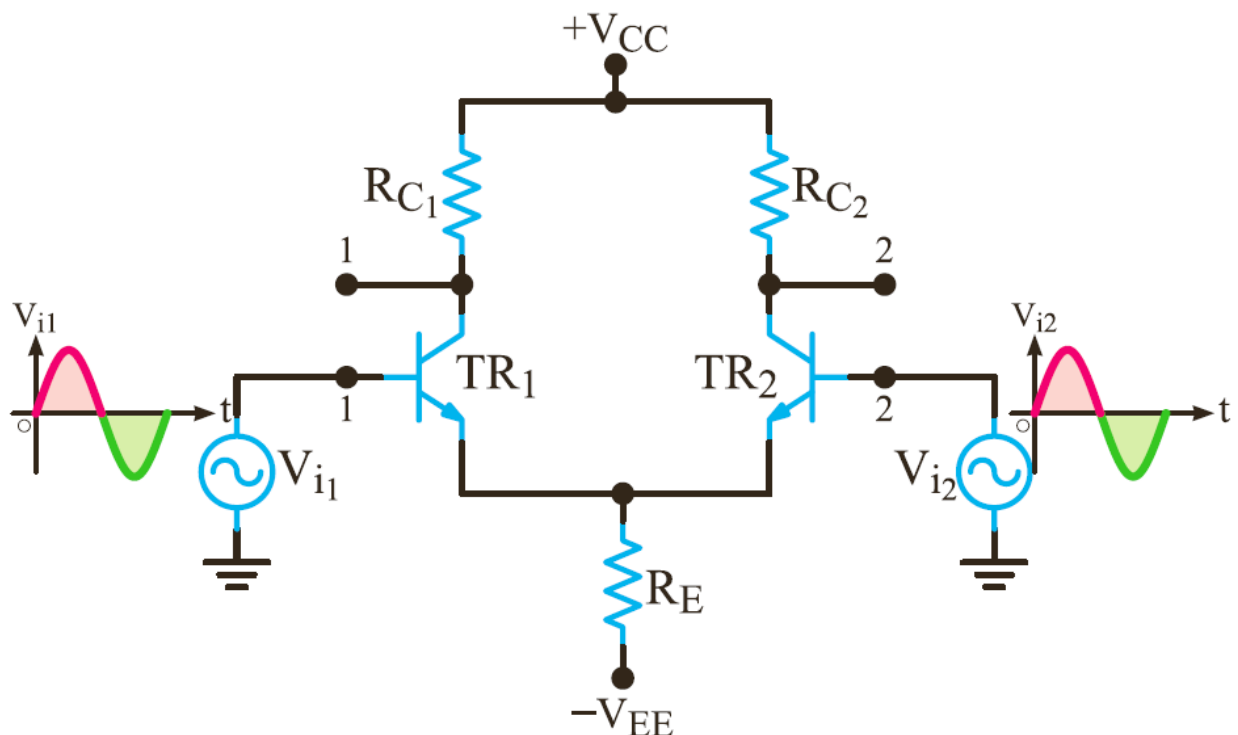
تقویت کننده تفاضلی با عملکرد ورودی تفاضلی

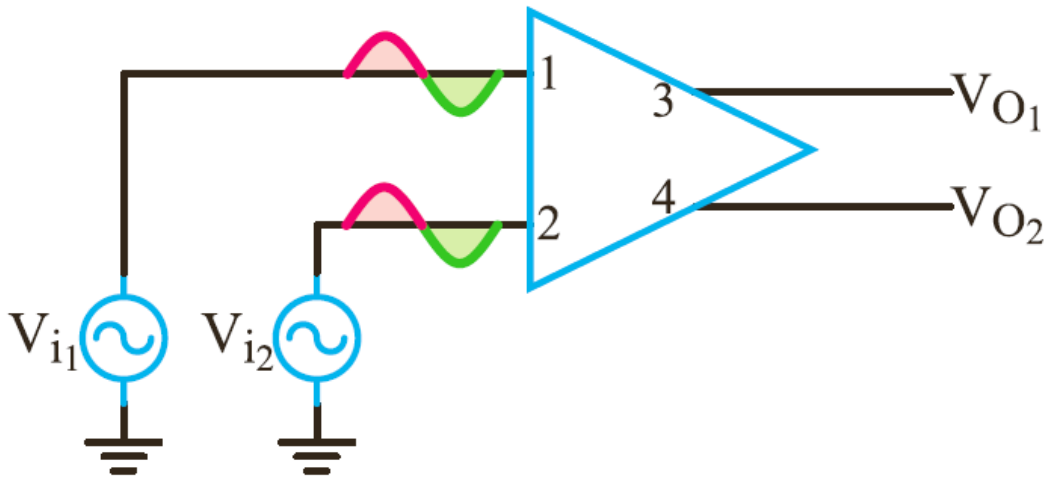


در صورتی که ورودی V_{i1} و V_{i2} با دامنه برابر و فاز مخالف باشند سیگنال‌های خروجی مربوط به دو ورودی با یکدیگر جمع می‌شوند و خروجی‌های V_{O1} و V_{O2} دو سیگنال با فاز مخالف نسبت به هم و دامنه مشخص مثلاً ۲ ولت دریافت خواهد شد که این حالت را حالت تفاضلی می‌نامند. مقدار دامنه خروجی‌ها بستگی به مقدار دامنه ورودی‌ها دارد.

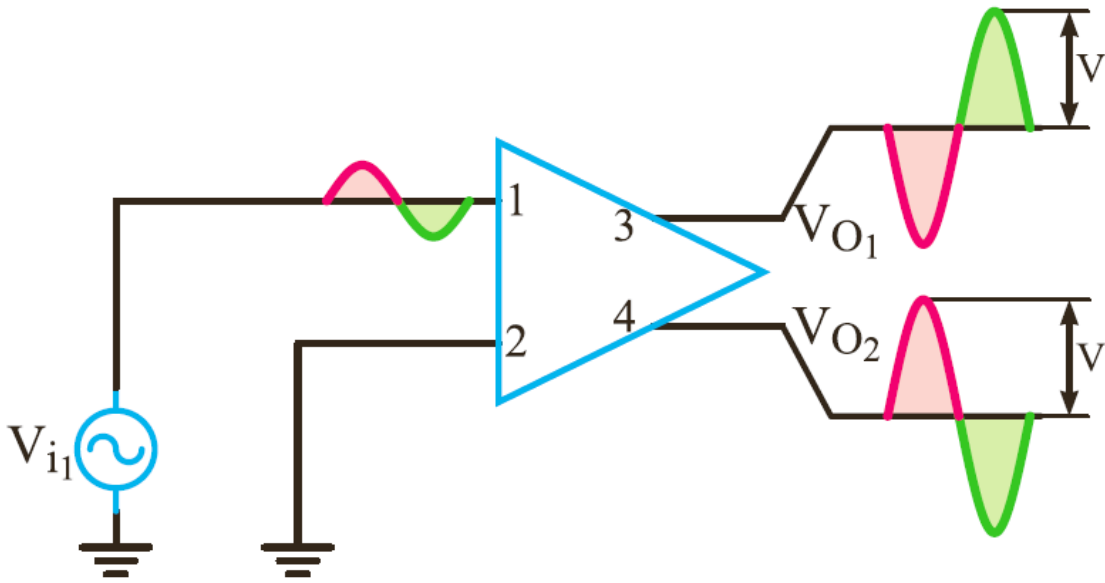
تقویت کننده تفاضلی در حالت سیگنال مشترک

در این حالت دو سیگنال با فاز، دامنه و فرکانس یکسان مساوی به دو ورودی تقویت کننده داده می‌شود.

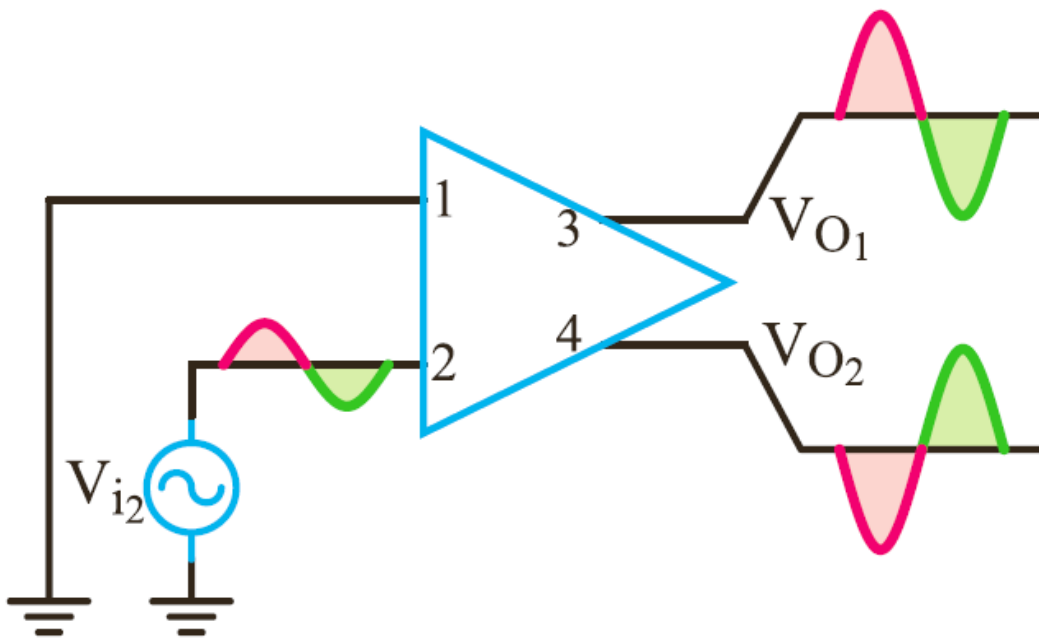




شکل موج خروجی‌ها به ازای ورودی (۱)

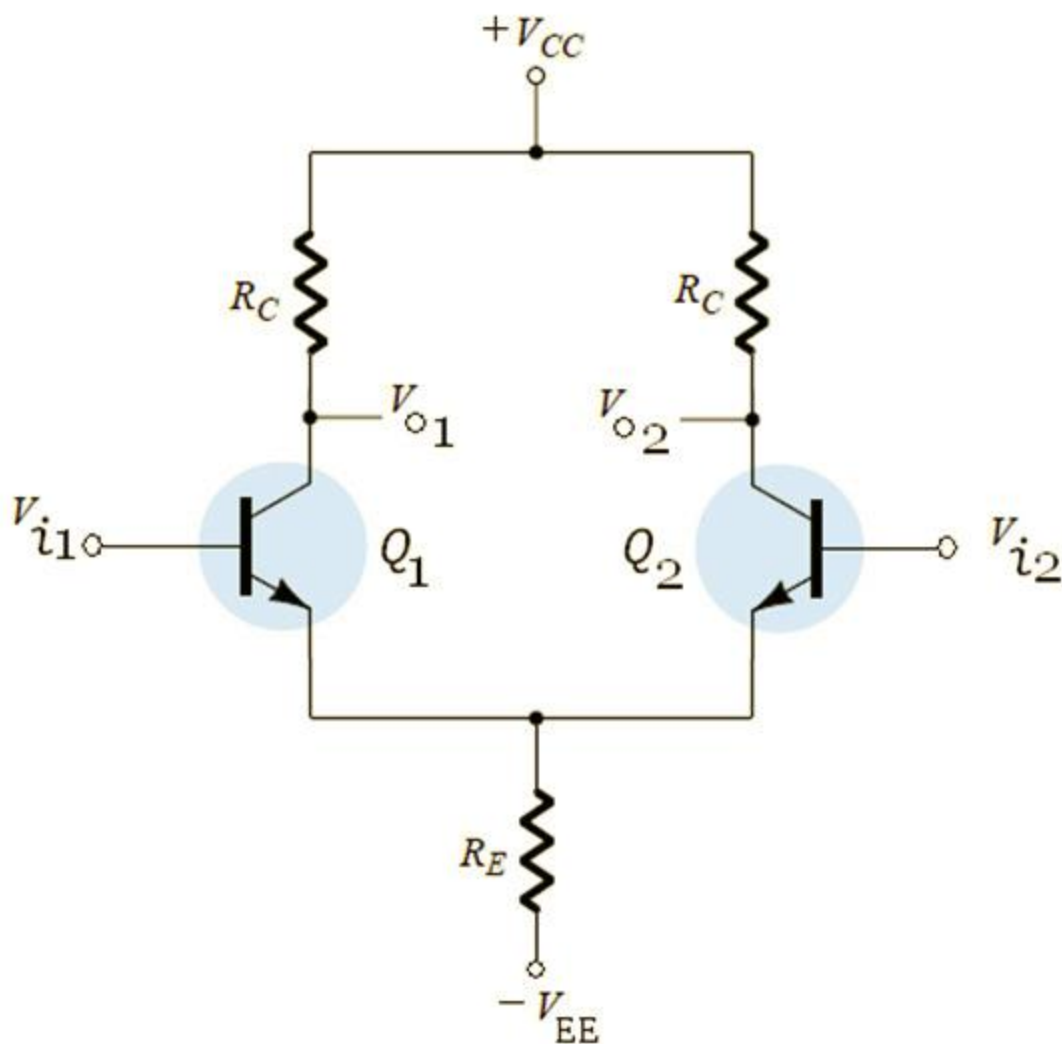


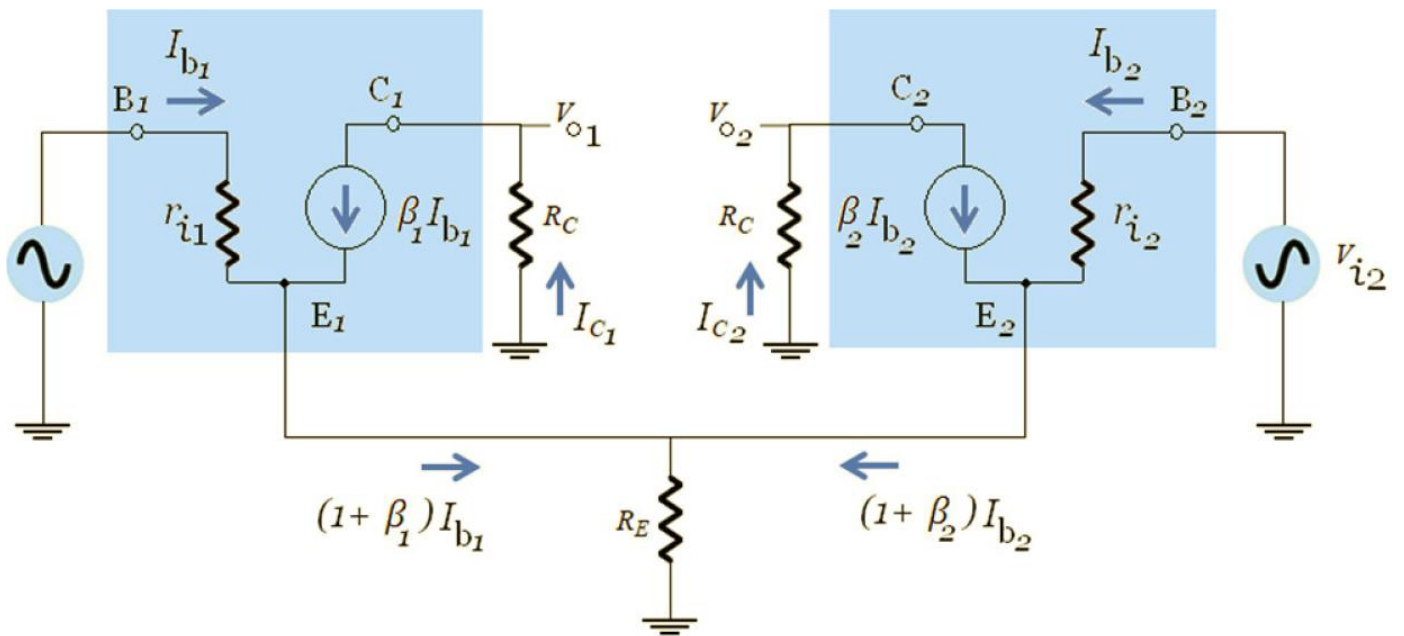
شکل موج خروجی‌ها به ازای ورودی (۲)



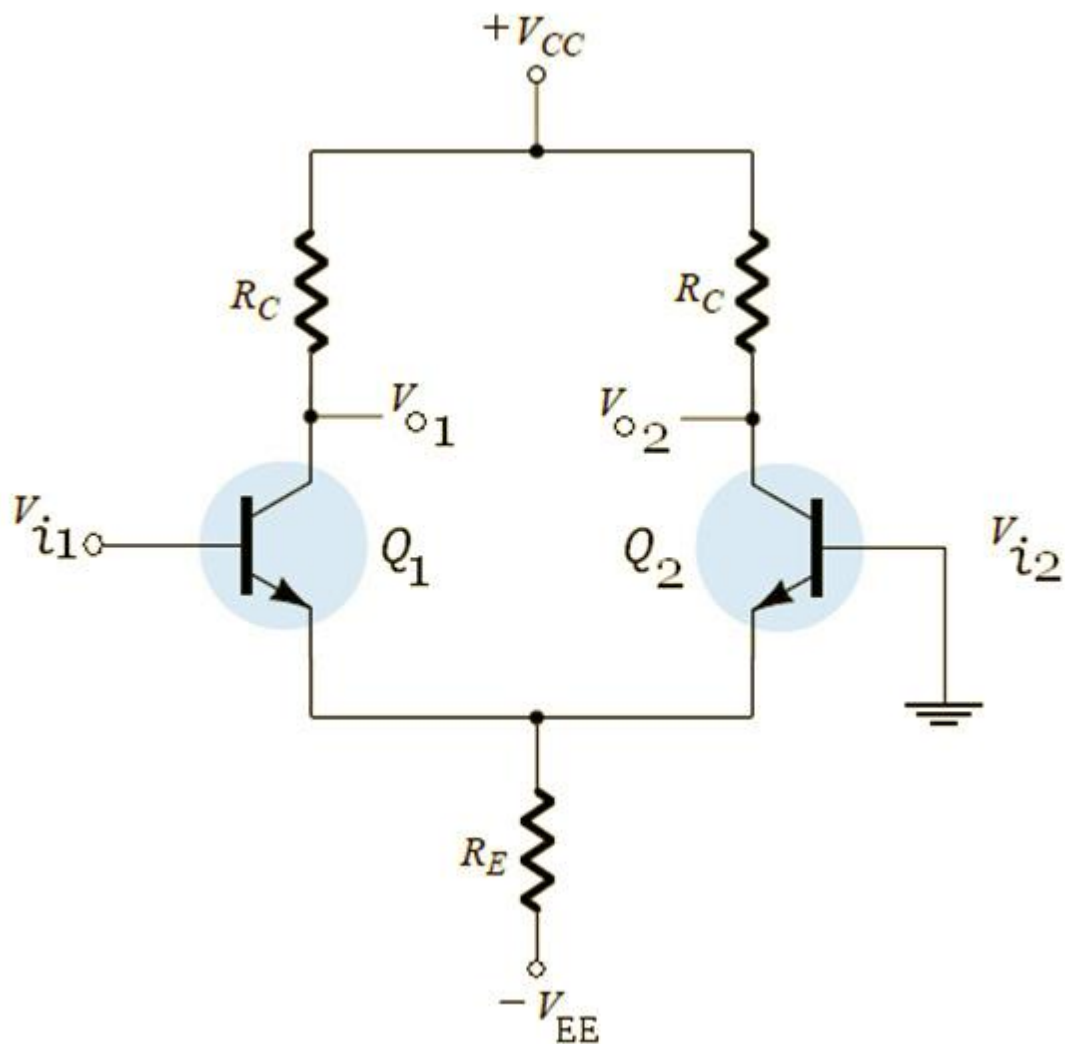
همانگونه که مشاهده می‌کنید سیگنال‌های V_{o1} و V_{o2} هر یک جمع دو سیگنال قرینه است، که هر یک در اثر ولتاژهای V_{i1} و V_{i2} حاصل می‌شود، لذا V_{o1} و V_{o2} مساوی صفر است. حالت سیگنال مشترک یکی از موارد کاربردی و محاسن تقویت کننده دیفرانسیلی به شمار می‌آید زیرا سیگنال‌های مشترک که به وسیله پارازیت، تغییرات ولتاژ منبع تغذیه و درجه حرارت پدید می‌آیند و تغییرات آن‌ها در هر دو ترانزیستور یکی است، کاملاً حذف می‌شود. نسبت بهره حالت تفاضلی به حالت مد مشترک را ضریب حذف سیگنال مشترک CMRR می‌نامند، که هر قدر CMRR بزرگتر باشد بهره حالت تفاضلی بیشتر و بهره حالت مد مشترک کمتر است. در این حالت تقویت کننده تفاضلی به حالت ایده‌آل نزدیکتر می‌شود.

مدل سیگنال کوچک تقویت کننده تفاضلی:





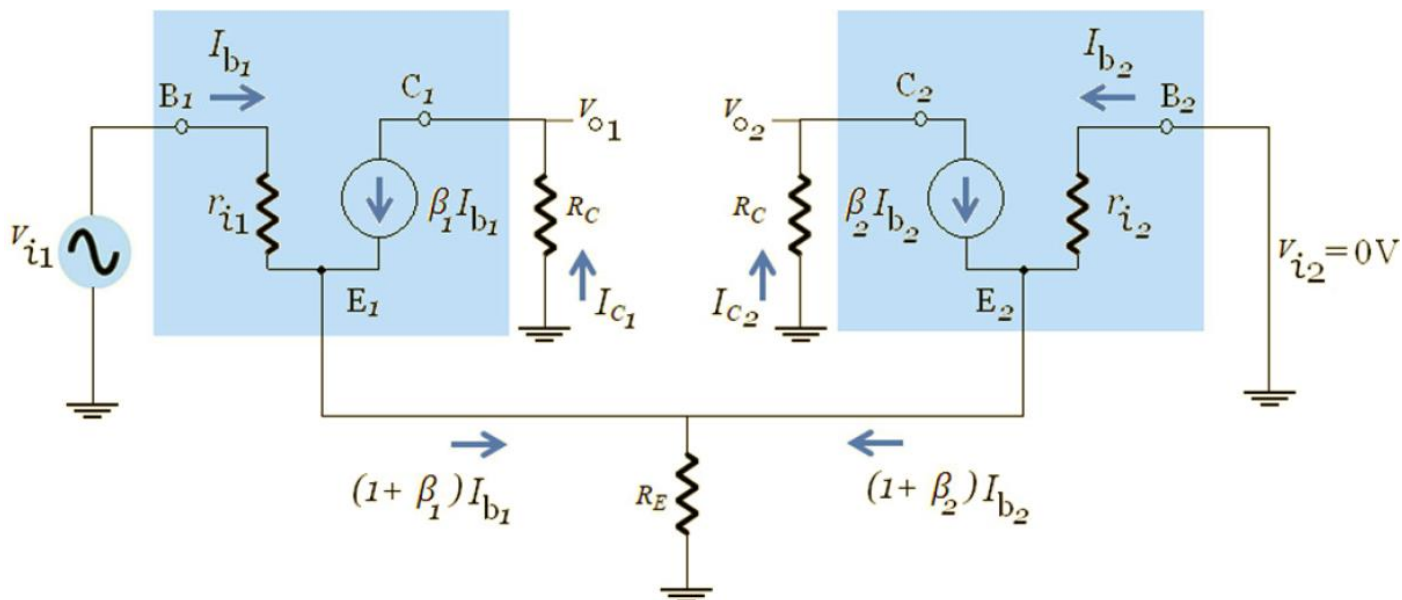
بهره ولتاژ AC با ورودی V_{i1}



$$I_{b1} = I_{b2} = I_b$$

$$r_{i1} = r_{i2} = r_i = \beta r_e, \quad R_E \approx \infty$$



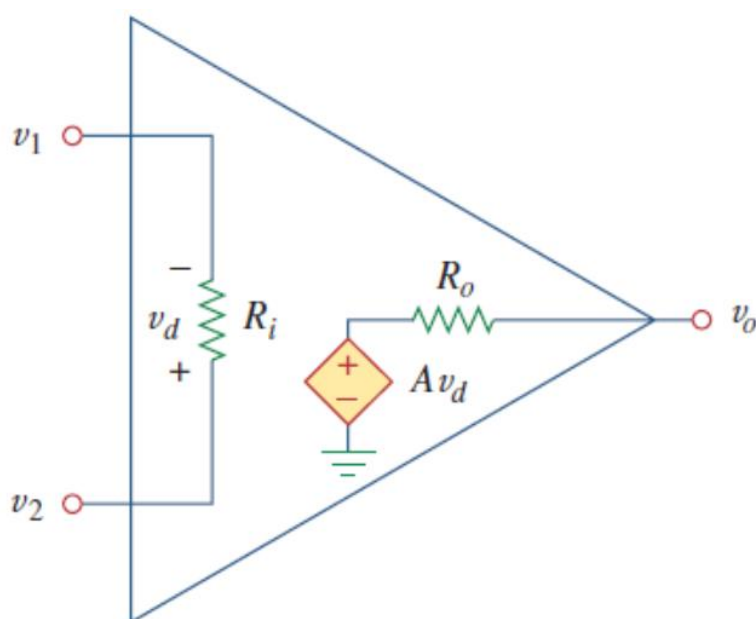


$$I_b = \frac{V_i}{2\beta r_e} \quad , \quad I_c = \frac{V_i}{2r_e} \quad , \quad V_o = \frac{R_C}{2r_e} V_i$$

$$A_v = \frac{V_o}{V_i} = \frac{R_C}{2r_e} \quad , \quad \text{بهره یک ورودی } (V_{i1})$$

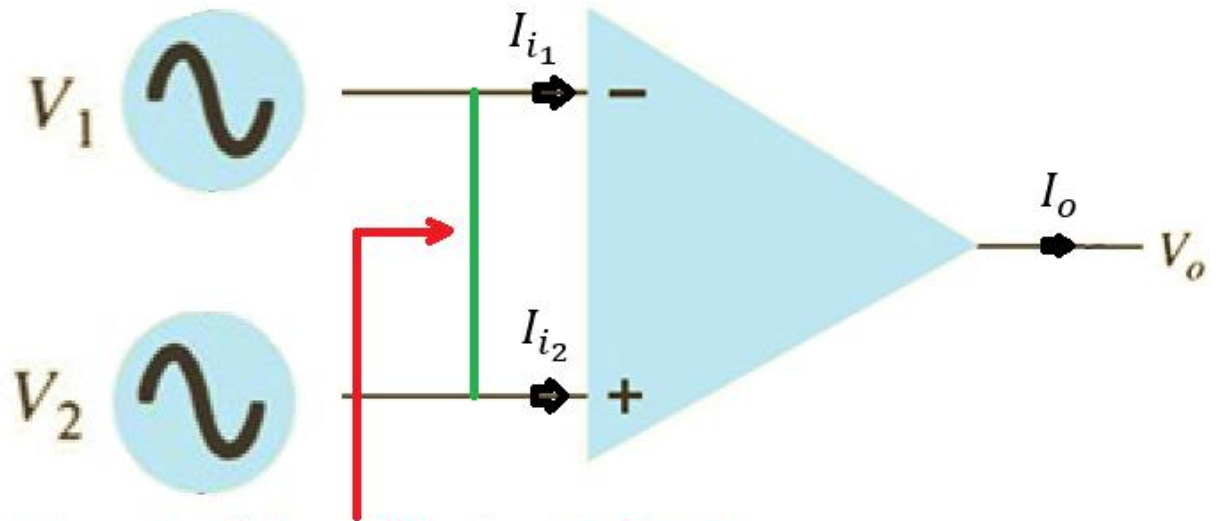
$$A_v = \frac{V_o}{V_d} = \frac{R_C}{r_e} \quad , \quad \text{بهره دو ورودی } (V_{i1}, V_{i2})$$

حال به تقویت کننده عملیاتی می پردازیم.



$$V_d = V_+ - V_- \quad , \quad R_i = \infty$$





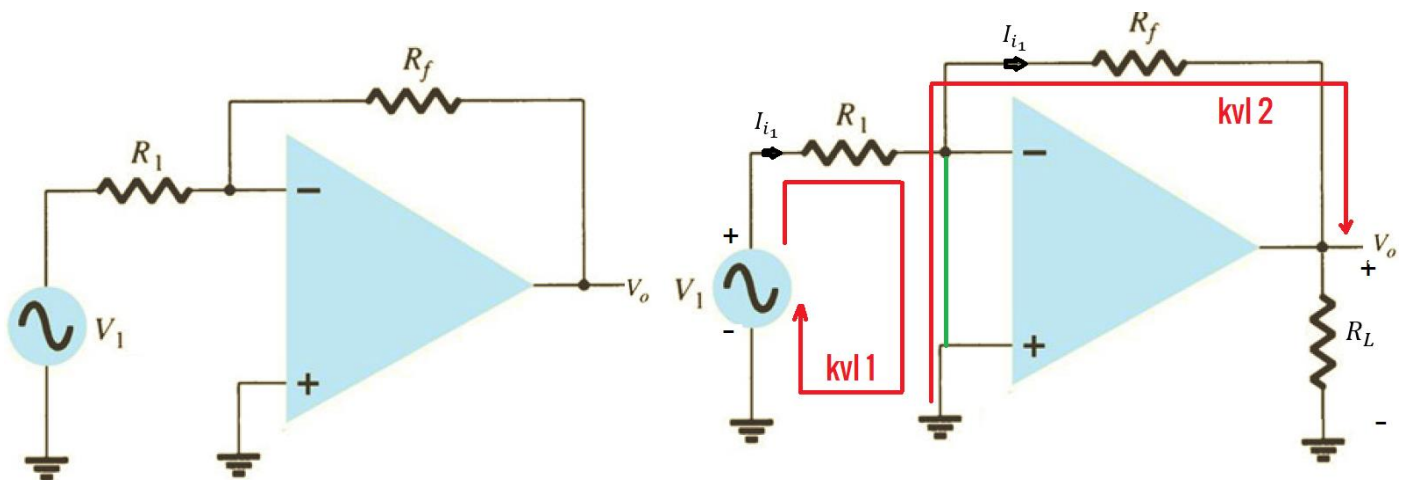
اتصال کوتاه مجازی S.C و جریان آن صفر می باشد

$$I_{i1} = I_{i2} = 0$$

جریان خروجی آپ امپ I_o می تواند هر مقداری یا هر جهتی داشته باشد که مدار بستگی دارد.

(۱) مدار وارون گر

یعنی در خروجی ضربی منفی از V_i خواهیم داشت.



$$kvl1: -V_i + I_{i1} R_1 = 0 \Rightarrow I_{i1} = \frac{V_i}{R_1}$$

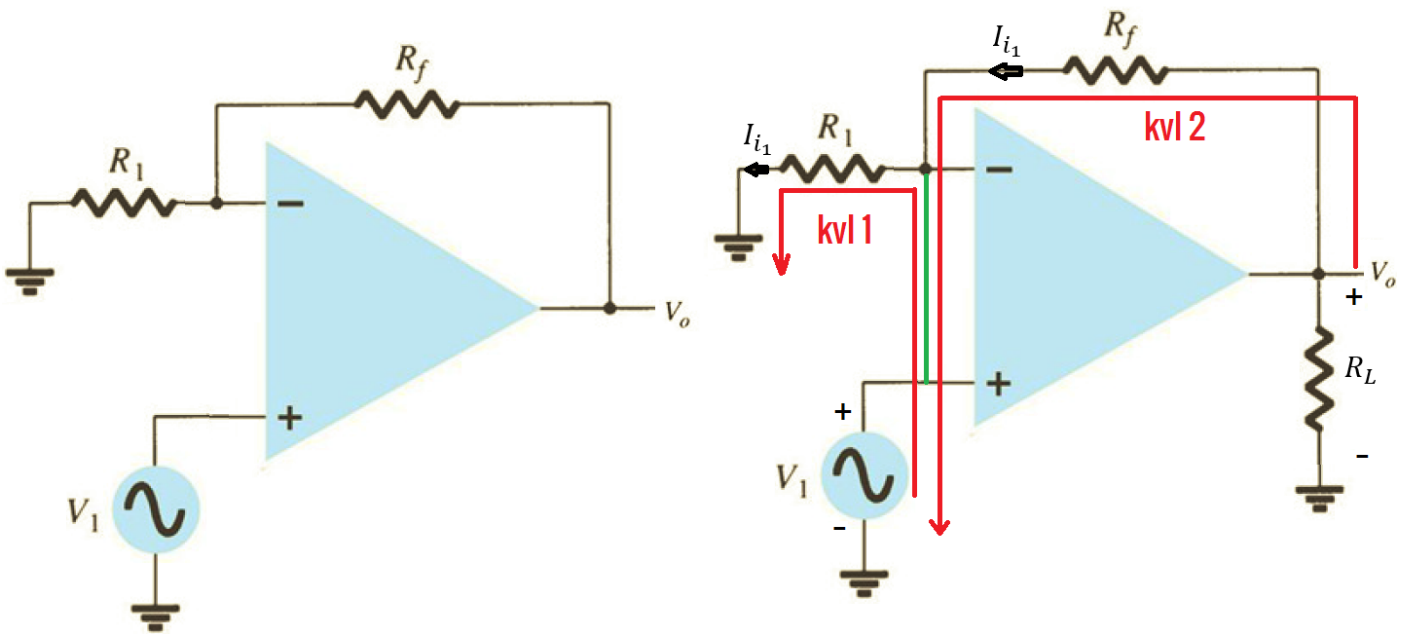
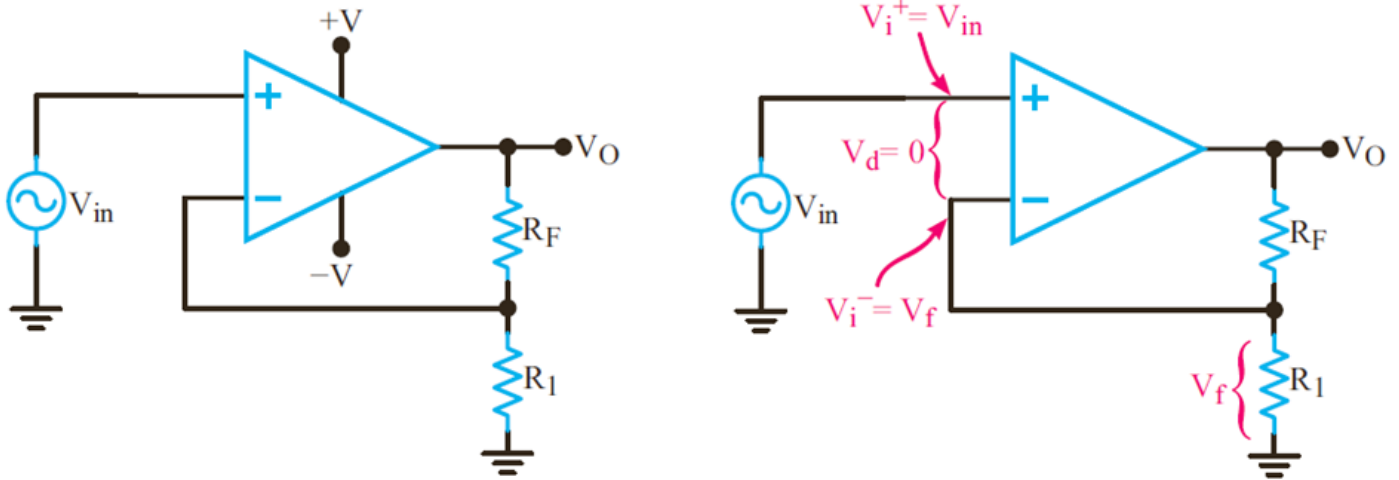
$$kvl2: R_f I_{i1} + V_o = 0 \Rightarrow R_f \left(\frac{V_i}{R_1} \right) + V_o = 0$$

$$\Rightarrow V_o = -R_f \left(\frac{V_i}{R_1} \right)$$

$$\Rightarrow A_v = \frac{V_o}{V_i} = \frac{-R_f \left(\frac{V_i}{R_1} \right)}{V_i} = -\frac{R_f}{R_1}$$



ولتاژ فیدبک همان ولتاژ دو سر R_1 است که از رابطه زیر بدست می‌آید.



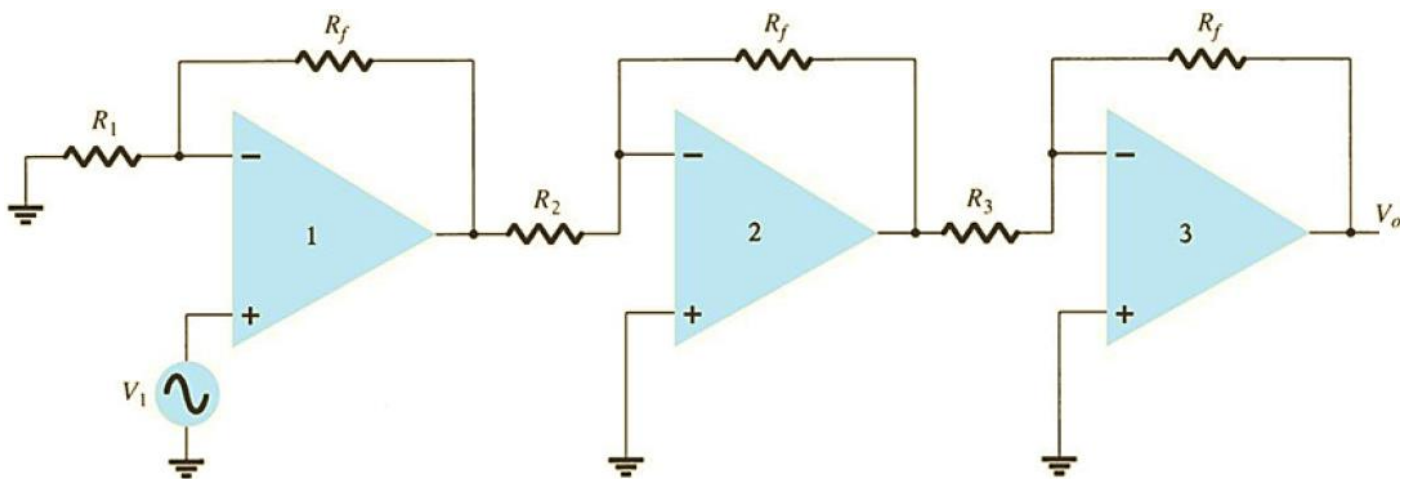
$$kvl1: -V_i + I_{i_1}R_1 = 0 \Rightarrow I_{i_1} = \frac{V_i}{R_1}$$

$$kvl2: -V_o + R_f I_{i_1} + R_1 I_{i_1} = 0 \Rightarrow -V_o + R_f \left(\frac{V_i}{R_1} \right) + V_i = 0$$

$$\Rightarrow V_o = R_f \left(\frac{V_i}{R_1} \right) + V_i \Rightarrow V_o = V_i \left(\frac{R_f}{R_1} + 1 \right)$$

$$\Rightarrow A_v = \frac{V_o}{V_i} = \frac{V_i \left(\frac{R_f}{R_1} + 1 \right)}{V_i} = \left(\frac{R_f}{R_1} + 1 \right)$$

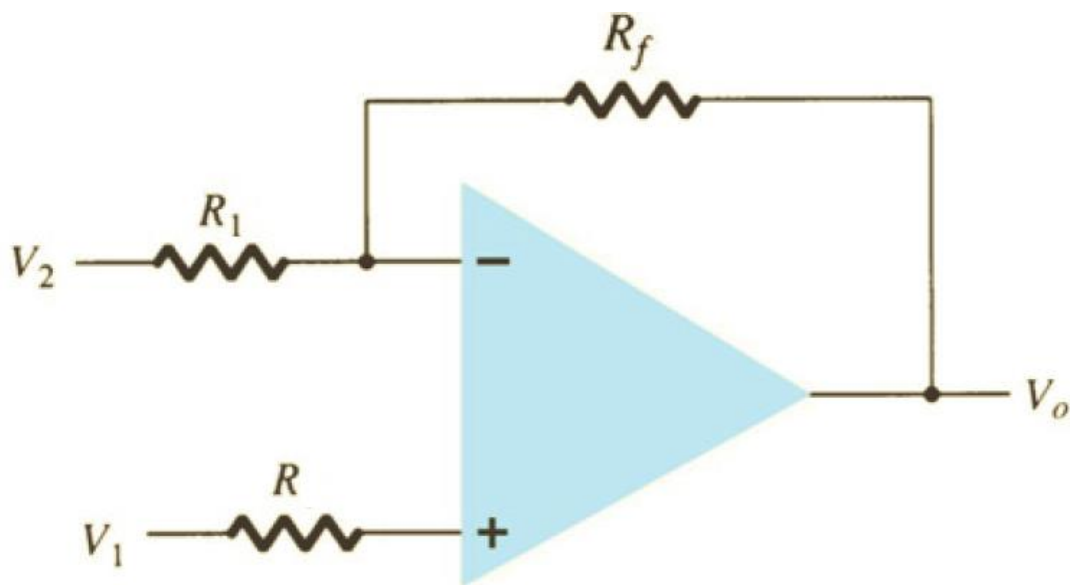




$$\Rightarrow A_v = A_1 A_2 A_3$$

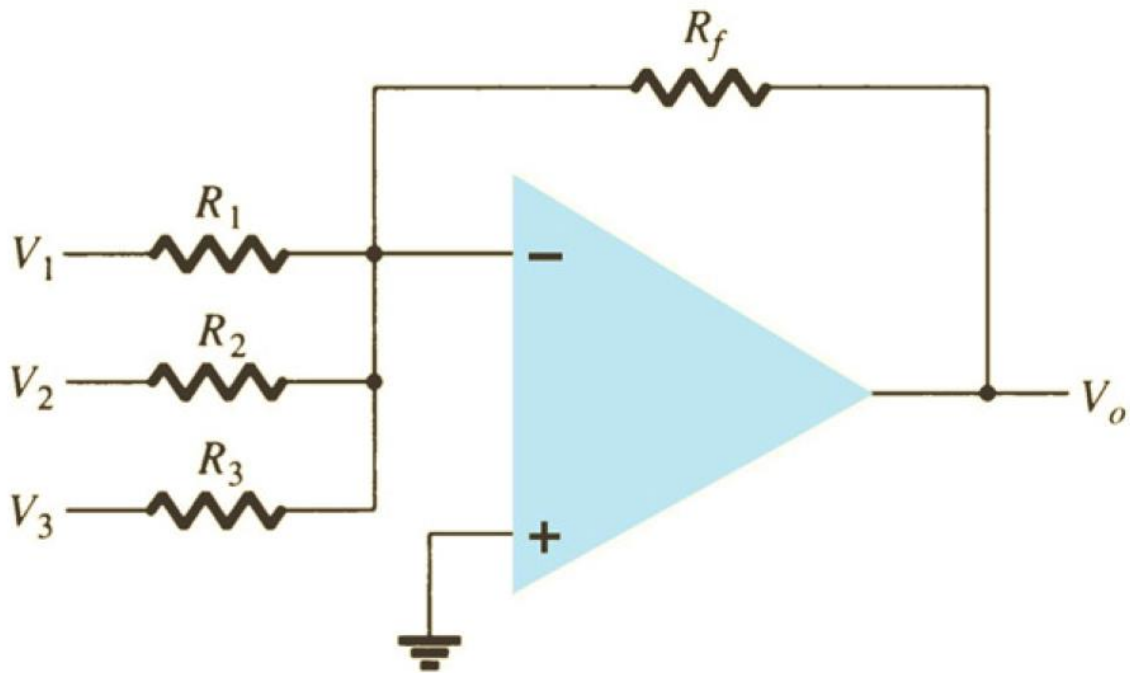
$$\Rightarrow A_v = \left(\frac{R_f}{R_1} + 1\right) \left(-\frac{R_f}{R_2}\right) \left(-\frac{R_f}{R_3}\right)$$

۳) مدار تفریق کننده

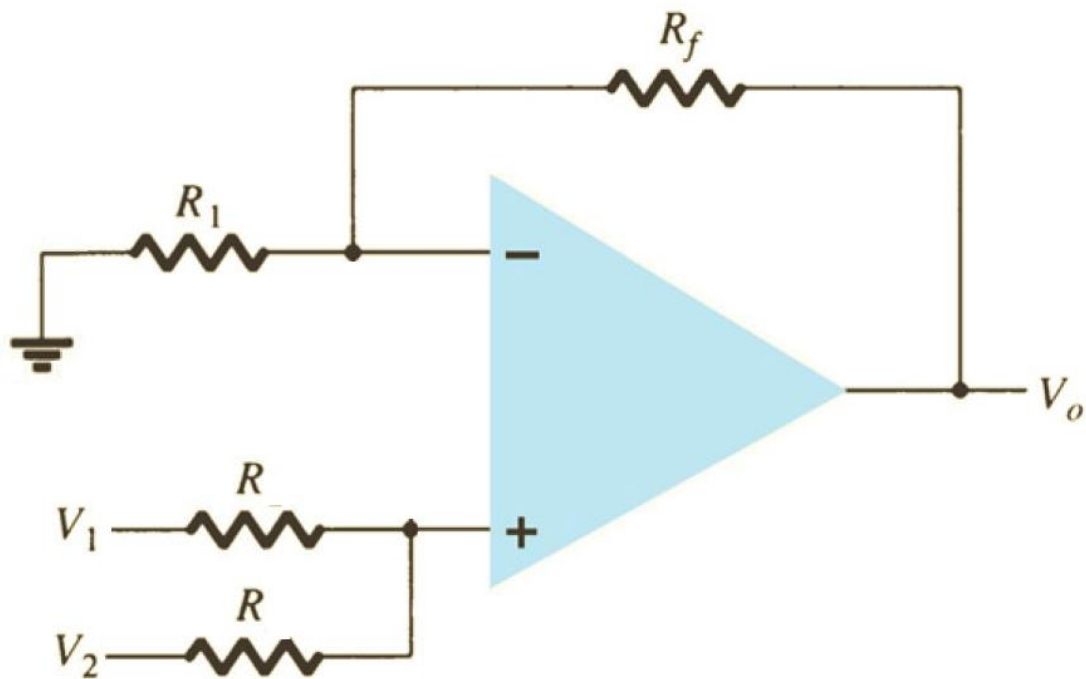


$$V_o = \left(\frac{R_f}{R_1} + 1\right) V_1 + \left(-\frac{R_f}{R_1}\right) V_2$$



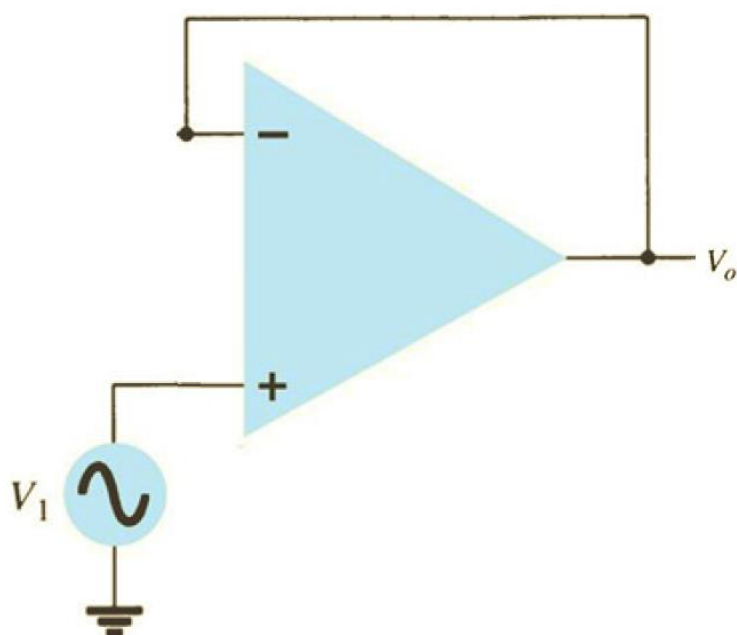


$$V_o = - \left(\left(\frac{R_f}{R_1} \right) V_1 + \left(\frac{R_f}{R_2} \right) V_2 + \left(\frac{R_f}{R_3} \right) V_3 \right)$$



$$V_o = \frac{1}{2} \left(\frac{R_f}{R_1} + 1 \right) (V_1 + V_2)$$



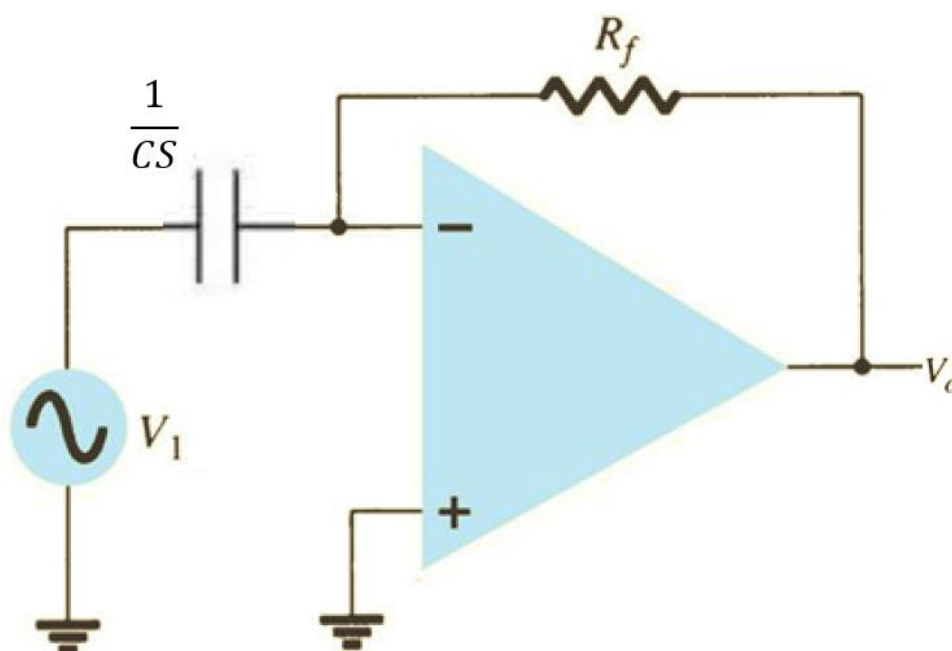


ولتاژ ورودی به خروجی منتقل می‌شود.

$$V_i = V_o$$

مدار تقسیم ولتاژ این عیب را دارد که قسمتی از ولتاژ ورودی به V_o منتقل نمی‌شود.

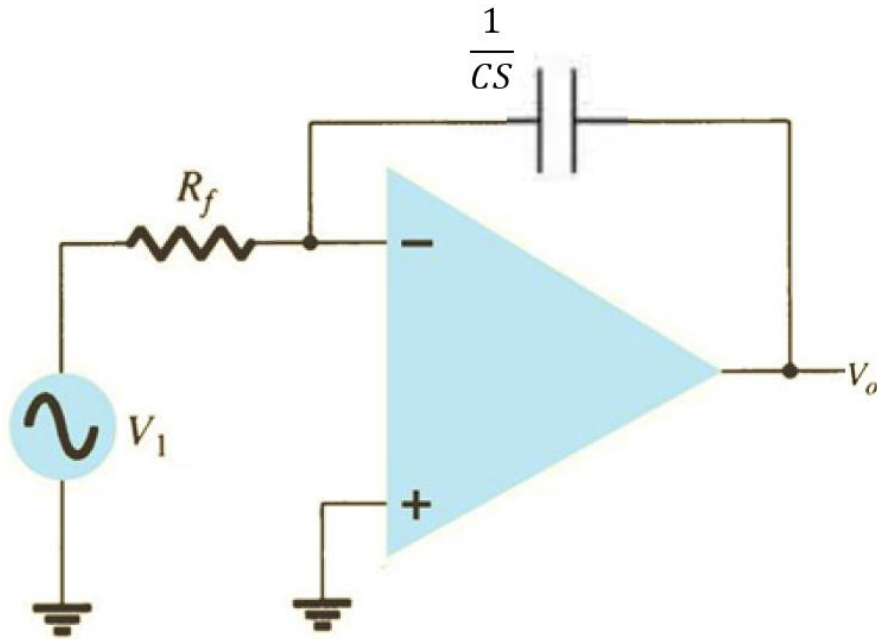
(۶) مشتق گیر



$$\Rightarrow V_o = -R_f \cdot CS \cdot V_i$$

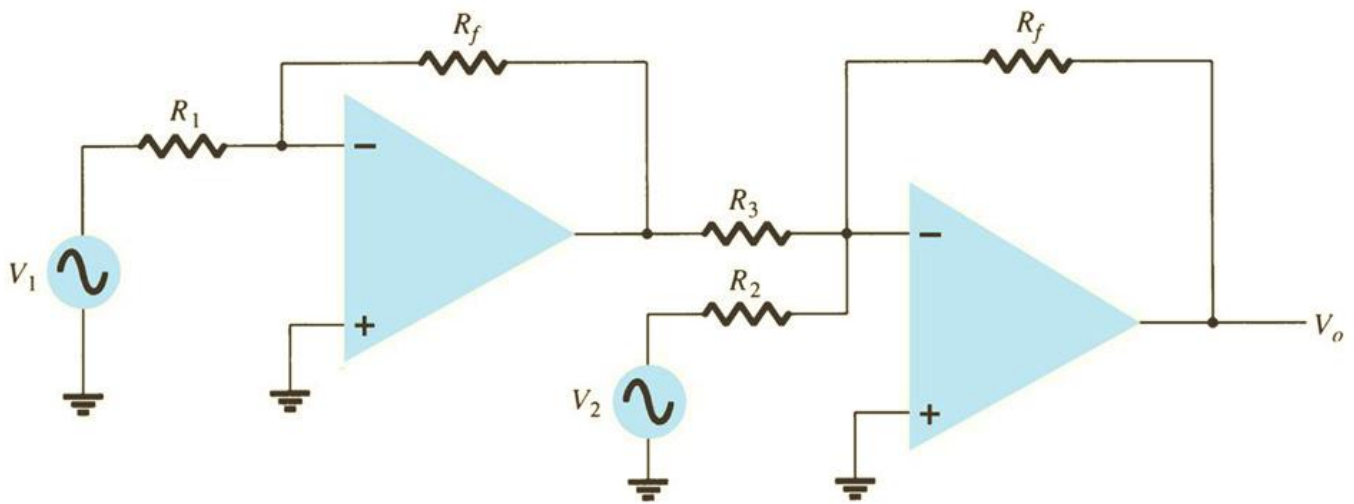
$$\Rightarrow A_v = \frac{V_o}{V_i} = -\frac{R_f}{\frac{1}{CS}} = -R_f \cdot CS$$





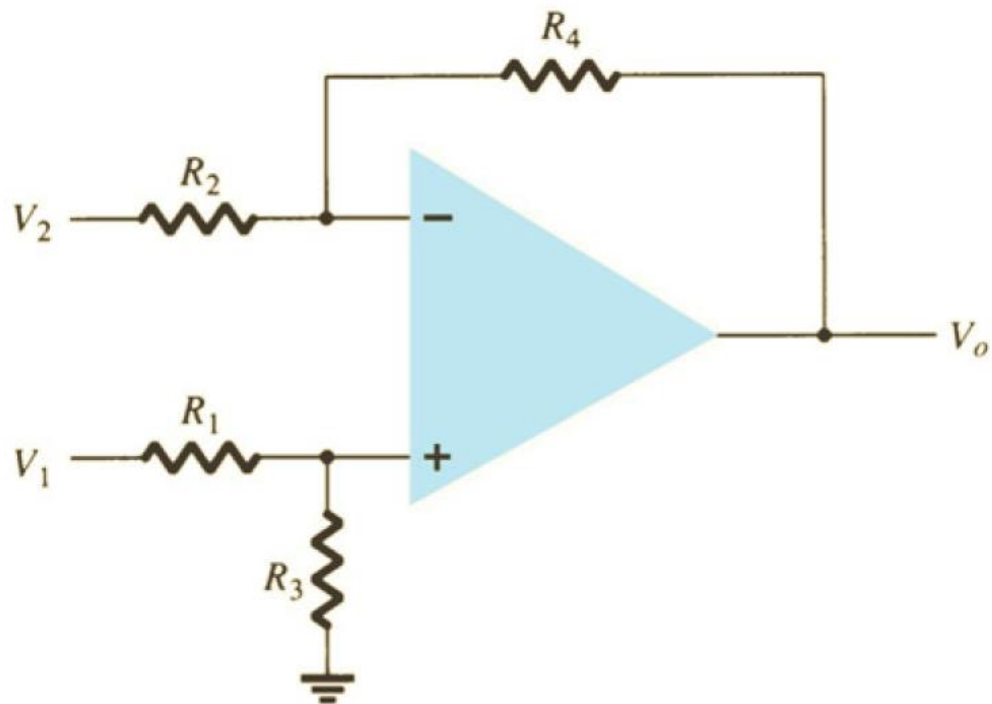
$$\Rightarrow V_o = \frac{R_f}{CS} V_i = \frac{R_f}{CS} \times \frac{1}{S} \times V_i$$

$$\Rightarrow A_v = \frac{V_o}{V_i} = \frac{\frac{R_f}{CS} V_i}{V_i} = \frac{R_f}{CS} = \frac{R_f}{CS} \times \frac{1}{S}$$



$$V_o = - \left(\left(\frac{R_f}{R_2} \right) V_2 - \left(\frac{R_f}{R_3} \cdot \frac{R_f}{R_1} \right) V_1 \right)$$





$$V_o = \left(\frac{R_3}{R_1 + R_3} \right) \left(\frac{R_2 + R_4}{R_2} V_1 \right) - \left(\frac{R_4}{R_2} V_2 \right)$$



پایان جلسه هفدهم
روزگار خوشی را برای شما آرزومندم.

