



وزارة التعليم العالي والبحث العلمي
الجامعة التقنية الجنوبية
المعهد التقني العمارة
قسم التقنيات الالكترونية والاتصالات



الحقيبة التدريسية لمادة

الدوائر الالكترونية

الصف الثاني

تدريسي المادة
م. خليل اسماعيل عبد الزهرة

الفصل الدراسي الاول

جدول مفردات مادة الدوائر الالكترونية

الاسبوع	المفردات
1	مكبرات القدرة صنف A
2	مكبرات القدرة صنف B
3	مكبرات القدرة صنف C
4	مجهزات القدرة
5	منظمات الفولتية باستخدام مقاومة متغيرة , زينر دايد ترانزستور ربط توالي وتوازي , دارلنكتون
6	الاثايرستور طرق قدح واخماد الاثايرستور طرق قدح البوابة بدائرة (AC) , (DC) , النبضات , تطبيقات للموحدات السليكونية
7	المذبذبات -التغذية الخلفية وأنواعها مع رسم مخططاتها وإيجاد العلاقات الرياضية الخاصة بالتكبير النهائي للمنظومة
8	شروط التذبذب-أمثلة على دوائر المذبذبات (مذبذب LC-مذبذب هارتلي-مذبذب كولبيتس-مذبذب إزاحة الطور)
9	الترانزستور كمفتاح-مواصفات عمله على خط الحمل-استجابته لموجة إدخال مستطيلة أزمنة التحول-المهزازات
10	أنواعها المختلفة (أحادي الاستقرار غير المستقر-ثنائي الاستقرار) العلاقات الرياضية -المقاومات الجامع والقاعدة-الإشكال الموجية للإدخال والإخراج دوائرها
11	قدحها-فكرة عملها-حمايتها-التغلب على التشويشات المحتمل حدوثها في إشارات الإخراج-التحكم بعرض النبضات.
12	مكبر العمليات-مخطط نموذجي -الإدخال القالب-الإدخال غير القالب-ممانعة الإدخال-إخراج دائرة المكبر القالب
13	كسب المكبر غير القالب-تابع الفولتية ومعادلة التكبير-المضيف-معادلة إضافة عدد N من الادخالات-المضيف غير القالب
14	دائرة الجامع العاكس ومعادلة الإخراج
15	دائرة الجامع غير العاكس ومعادلة الإخراج-أمثلة حسابية

الهدف من دراسة مادة الدوائر الالكترونية (الهدف العام):

تهدف دراسة مادة الدوائر الالكترونية للصف الثاني الى:

- 1) تعريف الطالب الدوائر الالكترونية الأساسية .
- 2) طرق تصميم الدوائر الالكترونية
- 3) استخدام الدوائر الالكترونية في تطبيقات عملية عديدة.

الفئة المستهدفة:

طالبة الصف الثاني / قسم التقنيات الالكترونية والاتصالات

التقنيات التربوية المستخدمة:

1. سبورة واقلام
2. السبورة التفاعلية
3. عارض البيانات Data Show
4. جهاز حاسوب محمول Laptop

الاسبوع الأول

الهدف التعليمي:

- 1- التعرف على نظرية العمل .
- 2- خصائص الدائره .
- 3- اهم الاستخدامات.

مدة المحاضرة: 2 ساعة نظري + 2 ساعة عملي .

الأنشطة المستخدمة:

1. أنشطة تفاعلية صفية
2. أسئلة عصف ذهني
3. أنشطة جماعية (إذا تطلب الامر)
4. واجب بيتي
5. واجب الكتروني (ويفضل انشاء صفوف الكترونية Classrooms لدمج التعليم الحضوري بالتعليم الالكتروني حسب التوجهات الحديثة للتعليم والتعلم)

أساليب التقويم:

1. التغذية الراجعة الفورية من قبل التدريسي (التقويم البنائي).
2. اشراك الطلبة بالتقويم الذاتي (تصحيح اخطائهم بأنفسهم).
3. التغذية الراجعة النهائية (التقويم الختامي)، ويقصد به حل الأسئلة المعطاة كنشاط صفي في نهاية المحاضرة.

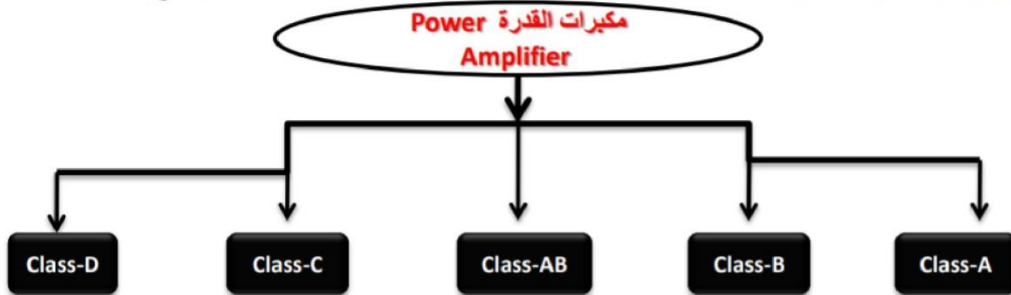
مكبرات القدرة POWER AMPLIFIER

مقدمة INTRODUCTION

مكبرات القدرة هي دوائر تكبير تشكل المراحل الأخيرة من منظومات مكبرات الإشارة وتسمى عادة "مكبرات الإشارة الكبيرة" (Large Signal Amplifier) والترانزستورات المستخدمة في هذه الدوائر تدعى بترانزستورات القدرة (Power Transistor) وغالباً ما تربط هذه المكبرات قبل محولات الطاقة (transducer) مثل السماعات الخارجية لمكبرات الصوت حيث يمتاز هذا النوع من الترانزستورات بمساحة واسعة وتشويب مركز تجعلها تميل إلى التغير مقارنةً بترانزستورات مكبرات الإشارة الصغيرة (Small Signal Amplifier) والجدول أدناه يمثل مقارنة بسيطة بين نوعين من الترانزستورات أحدهما (2N222A) ذو قدرة واطئة والآخر (2N3055) المصنف ذو قدرة عالية.

المعامل Parameter	2N222A	2N3055
VCE (Max)	40	60
IC(Max)	0.8	15
PD(Max) w at T=25°C	1.2	115
β	35--- 100	5--20
F(MHz)	300	0.8

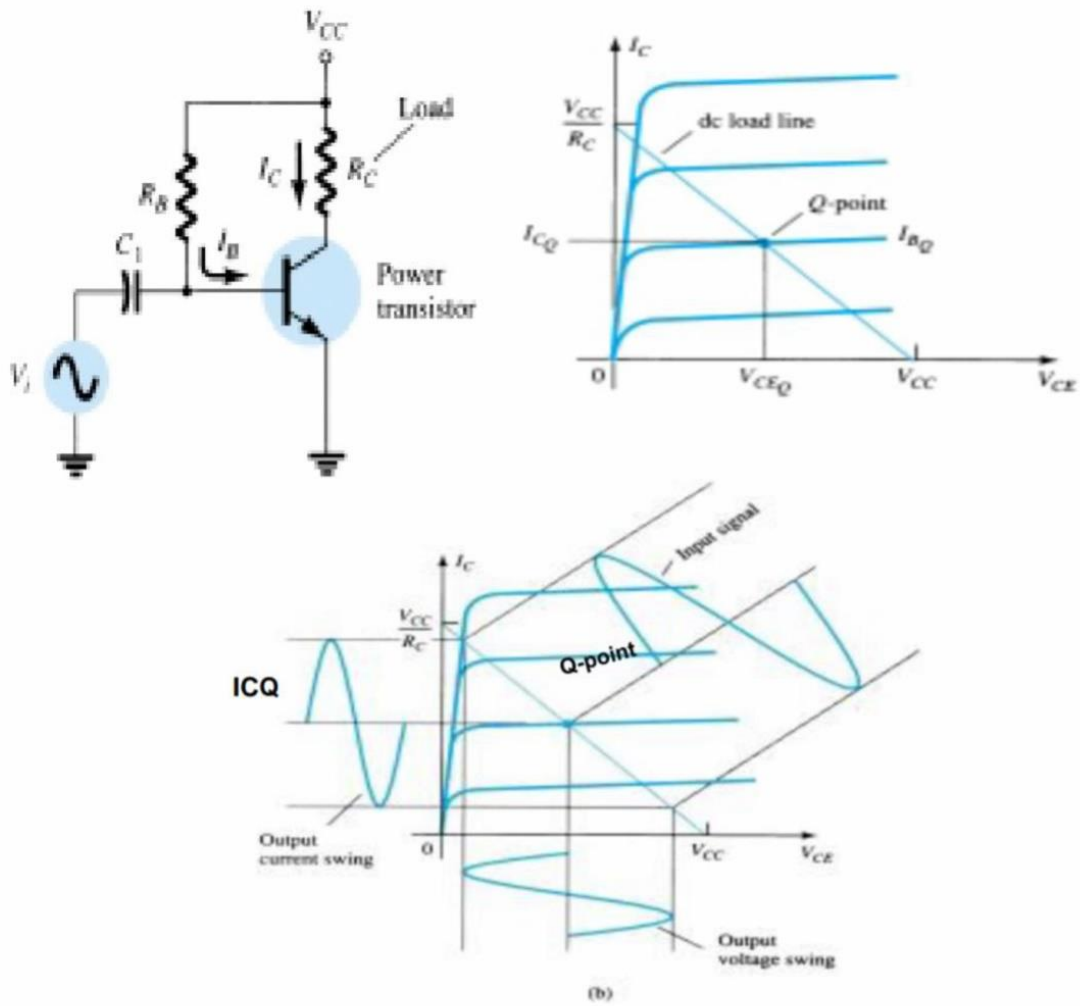
ويمكن تصنيف مكبرات القدرة إلى أربعة أو خمسة أصناف وحسب المخطط الموضح أدناه:-



مكبر القدرة صنف – CLASS-A Amplifier

في هذا الصنف من مكبرات القدرة حيث يكون انحياز الترانزستور يؤدي بسريان التيار خلال دورة كاملة (full Cycle 360) من إشارة الإدخال .

أي ان الترانزستور يبقى في حالة توصيل خلال زمن دورة موجة الإدخال (2π) وان موضع نقطة عمل الترانزستور (Q- point) في منتصف خط الحمل يتغير حسب معدل تغير إشارة الإدخال ضمن حدود المنطقة الفعالة بدون حدوث أي تشويه وكما موضح برسم الخواص ادناه :



حساب اعظم قدرة اخراج Maximum Power Output

لحساب قدرة الاخراج نطبق العلاقات الرياضية التالية وحسب طبيعة قياس الإشارة وكما يلي :-

$$1 - P_o(ac) = \frac{VCE^2(rms)}{Rc} [u \sin g(rms)Signal]$$

$$2 - P_o(ac) = \frac{VCE^2(P)}{2Rc} [u \sin g(peak)Signal]$$

$$3 - P_o(ac) = \frac{VCE^2(p-p)}{8Rc} [u \sin g(peak-peak)Signal]$$

$$Pin(dc) = VCC \times I_{CQ}$$

حساب الكفاءة لمكبر القدرة صنف (A) Efficiency

At maximum $V_o(pp)$ level $V_o(pp) = V_{CC}$

$$P_{ac}(\max) = \frac{\left(\frac{V_o(pp)}{2\sqrt{2}}\right)^2}{R_L} = \frac{V_{CC}^2}{8R_L}$$

$$P_{dc}(\max) = V_{CC} \times I_{CQ} = V_{CC} \times \frac{V_{CC}}{2R_L} = \frac{V_{CC}^2}{2R_L}$$

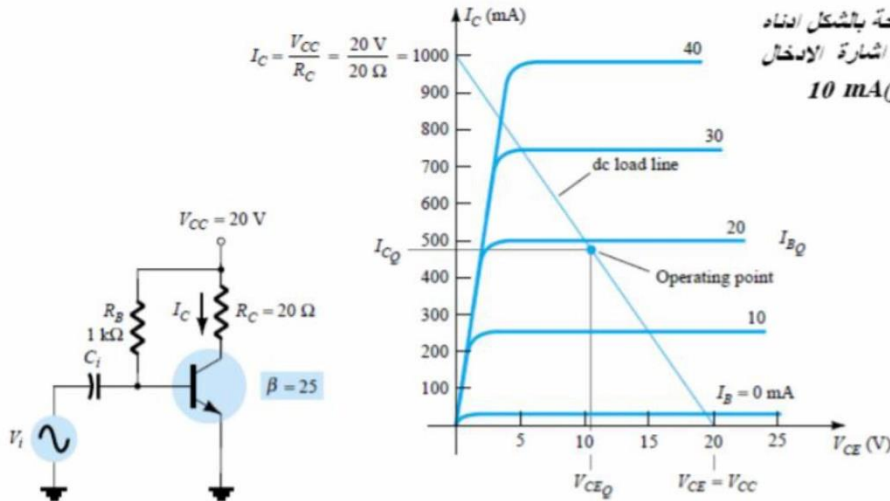
$$\eta(\max) = \frac{P_{ac}}{P_{dc}} = \frac{V_{CC}^2}{8R_L} \times \frac{2R_L}{V_{CC}^2} = 0.25 = 25\%$$

خواص مكبر القدرة صنف (A)

1. إشارة الإخراج تكون خالية من التشويه ومشابهة لإشارة الإدخال
2. بما أن نقطة العمل مقيدة في منتصف خط الحمل فإن هذا الصنف يكبر الإشارات الصغيرة فقط
3. القدرة الفعالة لإخراج تكون قليلة بسبب تحديد اتساع إشارة الإدخال
4. الكفاءة الكلية للمكبر تساوي 25%
5. يمكن تحسين الكفاءة لهذا الصنف من مكبرات القدرة وذلك بأقتران القدرة الوصلة للحمل بواسطة محولة لتصل كفاءته إلى 50%

مثال EXAMPLE

في دائرة مكبر القدرة الموضحة بالشكل ادناه
احسب كفاءة المكبر علماً ان إشارة الإدخال
تنتج تيار قاعدة يساوي 10 mA(p)



سولتيون Soutlion

$$I_{BQ} = \frac{V_{CC} - 0.7 \text{ V}}{R_B} = \frac{20 \text{ V} - 0.7 \text{ V}}{1 \text{ k}\Omega} = 19.3 \text{ mA}$$

$$I_{CQ} = \beta I_B = 25(19.3 \text{ mA}) = 482.5 \text{ mA} \approx 0.48 \text{ A}$$

$$V_{CEQ} = V_{CC} - I_C R_C = 20 \text{ V} - (0.48 \text{ A})(20 \Omega) = 10.4 \text{ V}$$

$$I_C(p) = \beta I_B(p) = 25(10 \text{ mA peak}) = 250 \text{ mA peak}$$

$$P_o(ac) = \frac{I_C^2(p)}{2} R_C = \frac{(250 \times 10^{-3} \text{ A})^2}{2} (20 \Omega) = 0.625 \text{ W}$$

$$P_i(dc) = V_{CC} I_{CQ} = (20 \text{ V})(0.48 \text{ A}) = 9.6 \text{ W}$$

$$\% \eta = \frac{P_o(ac)}{P_i(dc)} \times 100\% = \frac{0.625 \text{ W}}{9.6 \text{ W}} \times 100\% = 6.5\%$$

تحسين كفاءة مكبر القدرة صنف (A) بواسطة الاقتران بالمحولة
Class- A – Amplifier
Transformer-coupled Class A
Amplifier

لزيادة كفاءة مكبر القدرة صنف (A) الى نسبة 05% نستخدم محولة لاقتران اشارة الاخراج مع الحمل كما موضح فب الشكل (1) والمحولة هي من العناصر الكهربائية التي تعمل على زيادة او نقصان الفولتية او التيار بالاعتماد على نسبة عدد اللفات بين الملف الابتدائي (Primary) والملف الثانوي (Secondary) كما موضح بالشكل (2)

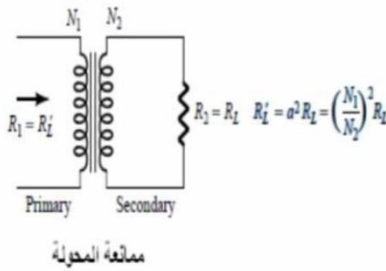
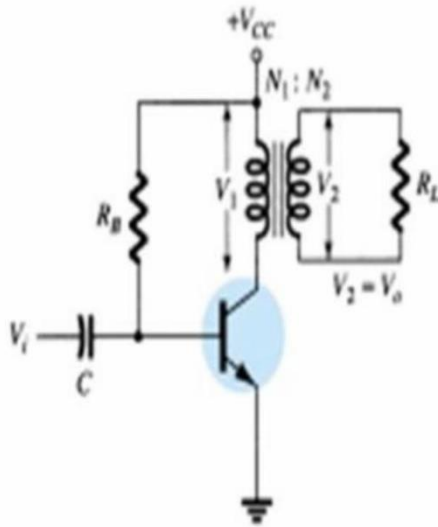
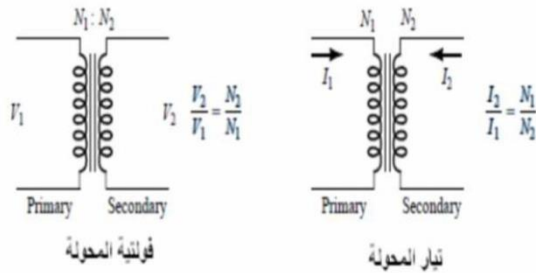
اضنفة الى ان توصيل ممانعة الى جانب واحد من المحولة يمكن عمل ظهور اما زيادة او انخفاض (Step up or Step down) بالاعتماد على مربع نسبة عدد اللفات

$$\left(\frac{N_2}{N_1} \right)^2$$

على فرض ان المحولة ان المحولة مثالية خالية من الخسائر حيث ان :-

$$\frac{V_2}{V_1} = \frac{N_2}{N_1}$$

$$\frac{I_2}{I_1} = \frac{N_1}{N_2}$$



ملاحظة

إذا كان عدد لفات الملف الثانوي اكبر من الملف الابتدائي فإن تيار الملف الثانوي يكون اق من تيار الملف الابتدائي

الاسبوع الثاني

الهدف التعليمي:

- 1- التعرف على نظرية العمل .
- 2- خصائص الدائره .
- 3- اهم الاستخدامات.

مدة المحاضرة: 2 ساعة نظري+2 ساعة عملي .

الأنشطة المستخدمة:

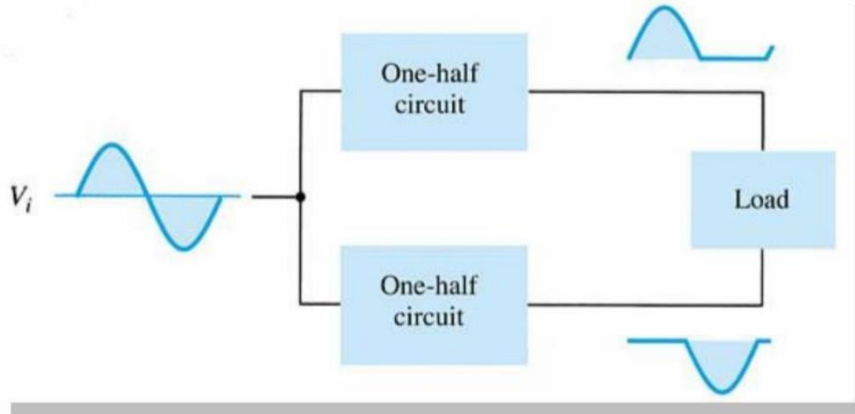
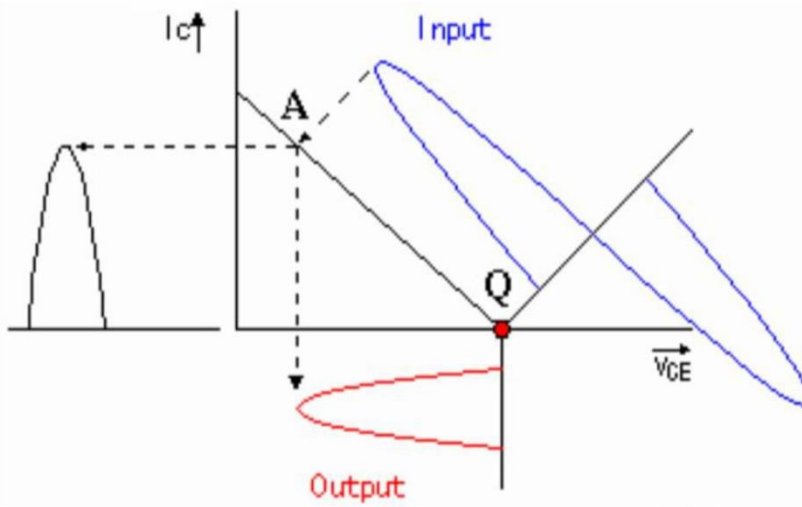
1. أنشطة تفاعلية صفية
2. أسئلة عصف ذهني
3. أنشطة جماعية (إذا تطلب الامر)
4. واجب بيتي
5. واجب الكتروني

أساليب التقويم:

1. التغذية الراجعة الفورية من قبل التدريسي (التقويم البنائي).
2. اشراك الطلبة بالتقويم الذاتي (تصحيح اخطائهم بأنفسهم).
3. التغذية الراجعة النهائية (التقويم الختامي)، ويقصد به حل الأسئلة المعطاة كنشاط صفي في نهاية المحاضرة.

مكبر القدرة صنف – CLASS-B Amplifier

في هذا الصنف من مكبرات القدرة وهو الصنف (B) يؤدي بأنحياز المكبر خلال زمن نصف دورة من إشارة الإدخال (π) وكما موضح بالشكل أدناه وفي هذا الصنف تكون إشارة الإخراج مشوهة كون نصف موجه سيظهر في إخراج المكبر ولكن بكفاءة أعلى من الصنف (A) وللحصول على موجة إخراج بنصفين يستخدم ترانزستورين مكممين كل واحد منهما يعمل خلال نصف موجة وبذلك نحصل على موجة إخراج بدورة تشغيل للمكبر بزمن أقل من (360°)



حساب الكفاءة لمكبر القدرة صنف (B) Efficiency

$$I_{dc} = \frac{2}{\pi} I(p)$$

$$P_i(dc) = V_{CC} \left(\frac{2}{\pi} I(p) \right)$$

$$P_o(ac) = \frac{V_L^2(rms)}{R_L}$$

$$P_o(ac) = \frac{V_L^2(p-p)}{8R_L} = \frac{V_L^2(p)}{2R_L}$$

$$\% \eta = \frac{P_o(ac)}{P_i(dc)} \times 100\%$$

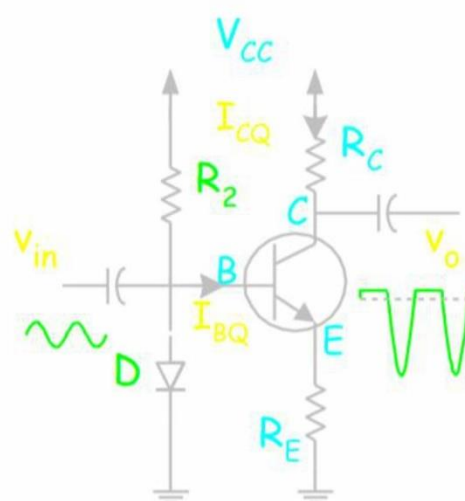
$$\% \eta = \frac{P_o(ac)}{P_i(dc)} \times 100\% = \frac{V_L^2(p)/2R_L}{V_{CC}[(2/\pi)I(p)]} \times 100\%$$

$$= \frac{\pi}{4} \frac{V_L(p)}{V_{CC}} \times 100\%$$

$$\text{maximum efficiency} = \frac{\pi}{4} \times 100\% = 78.5\%$$

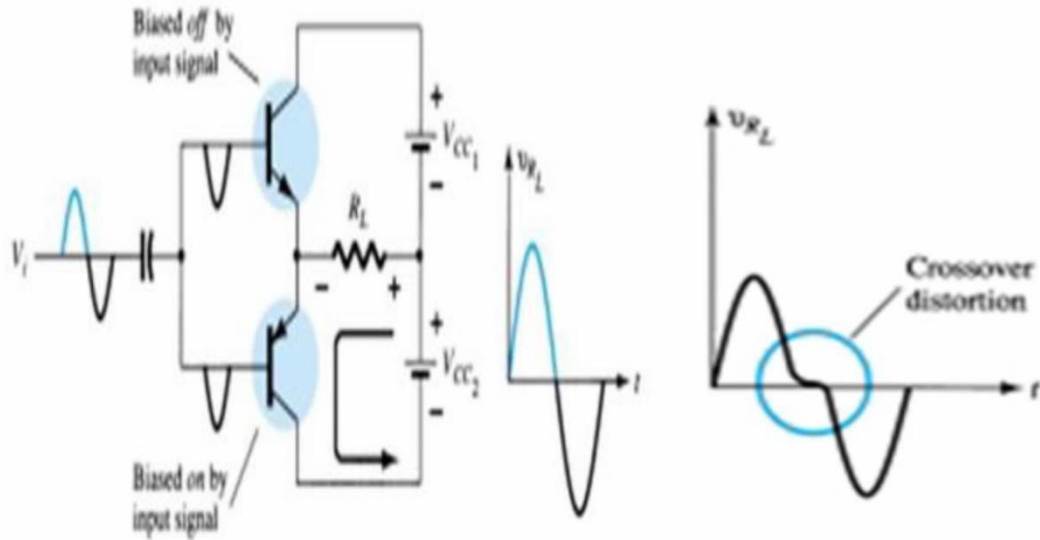
خواص مكبر القدرة صنف (B)

1. بسبب غياب نصف الدورة السالبة فان اشارة الاخراج فيها تشويه عالي مقارنة بالصنف (A)
2. القدرة المبذولة اقل من الصنف (A)
3. كفاءة هذا الصنف من مكبرات القدرة اعلى من الصنف (A)



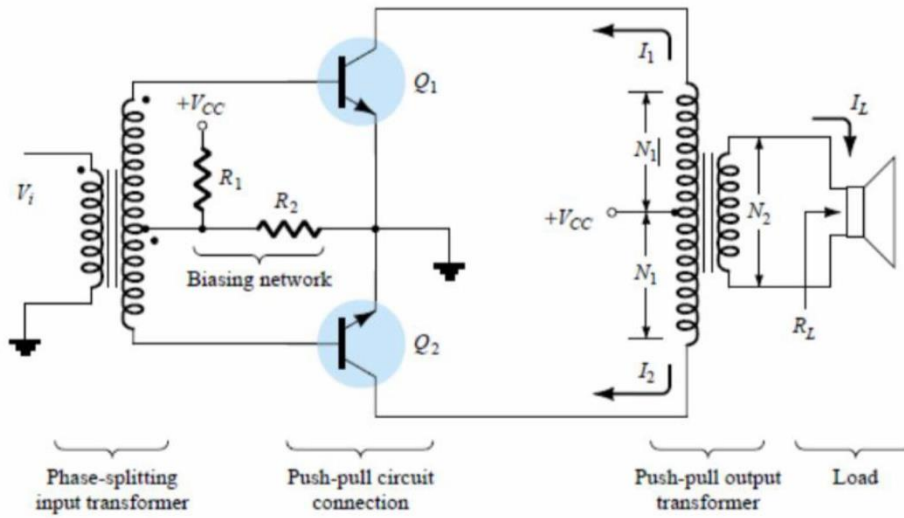
مكبر القدرة صنف (B) سحب دفع باستخدام ترانزستورين متممين Transistors Push-Pull Complementary

- باستخدام ترانزستوريت متممين (PNP , NPN) ممكن للحصول على موجة كاملة في الاخراج خلال الحمل حيث يعمل كل ترانزستور لنصف دوره تشغيل
- حيث ان عندما تطبق اشارة الادخال بنصفها الموجب على كلا قاعدتي الترانزستورين يكون الترانزستور (NPN) مهياً للعمل فيما يكون الاخر غير مهياً للعمل بسبب انحيازه الغير ملائم كونه (PNP) وهذه الحالة تنعكس لكلا الترانزستورين في حالة تطبيق النصف السالب على قاعدتيهما
- خلال اكمال دورة اشارة الادخال ووصولها الى الاخراج عبر الحمل هناك مساوئ اهمها :-
1. نحتاج الى مصدرين مستمرين لتوفير الانحياز الازم لكلا الترانزستورين
 2. نلاحظ ان موجة الاخراج الواصلة للحمل بفترة اقل من (2π) بسبب توقف الترانزستورين عن العمل خلال فترة التحويل من النصف الموجب الى النصف السالب من اشارة الادخال وهذه الحالة تدعى بتشوية التحويل (crossover distortion) وكما موضح بالشكل ادناه

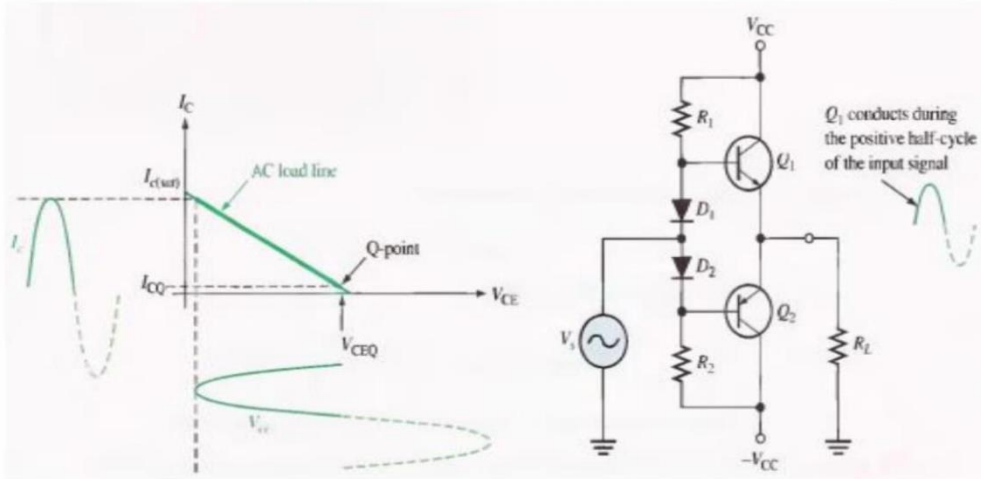


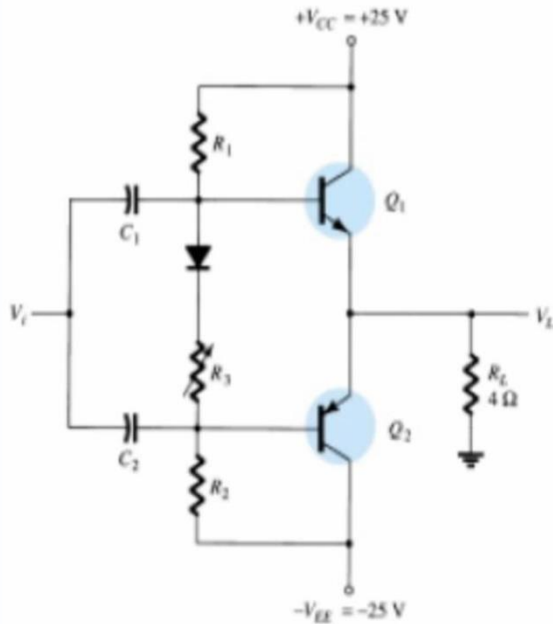
مكبر القدرة صنف (B) سحب دفع مقترن بواسطة محولة- Class-B Transformer Coupled Push-Pull

الدائرة الموضحة ادناه تستخدم محولة ذات نقطة وسطية للحصول على فرق طور لاشارة الادخال لتجهيز كلا الترانزستورين فخلال النصف الاول يعمل Q1 على التوصيل فيما يكون Q2 في حالة قطع والعكس صحيح في النصف الاخر من اشارة الادخال. ثم تصل الاشارة كاملة الى الحمل ومن ثم تقرن بواسطة المحولة الى السماعة وكما موضح بالشكل ادناه



ويمكن معالجة ظاهرة تشويه التحويل (crossover distortion) وذلك بواسطة جعل نقطة عمل الترانزستورين اعلى بقليل من منطقة القطع عن طريق ربط دايودين مع قاعدتي الترانزستورين وكما في الشكل ادناه





مثال EXAMPLE

في الدائرة الموضحة ادناه احسب :-

1. قدرة الاخراج P_{out}
2. قدرة الادخال P_{in}
3. القدرة المحولة عن طريق الترانزستورين PQ
4. الكفاءة

Solution

$$V_L(p) = \sqrt{2} V_i(\text{rms}) = \sqrt{2} (12 \text{ V}) = 16.97 \text{ V} \approx 17 \text{ V}$$

$$P_o(\text{ac}) = \frac{V_L^2(p)}{2R_L} = \frac{(17 \text{ V})^2}{2(4 \Omega)} = 36.125 \text{ W}$$

$$I_L(p) = \frac{V_L(p)}{R_L} = \frac{17 \text{ V}}{4 \Omega} = 4.25 \text{ A}$$

$$I_{dc} = \frac{2}{\pi} I_L(p) = \frac{2(4.25 \text{ A})}{\pi} = 2.71 \text{ A}$$

$$P_i(\text{dc}) = V_{CC} I_{dc} = (25 \text{ V})(2.71 \text{ A}) = 67.75 \text{ W}$$

$$P_Q = \frac{P_{DQ}}{2} = \frac{P_i - P_o}{2} = \frac{67.75 \text{ W} - 36.125 \text{ W}}{2} = 15.8 \text{ W}$$

$$\% \eta = \frac{P_o}{P_i} \times 100\% = \frac{36.125 \text{ W}}{67.75 \text{ W}} \times 100\% = 53.3\%$$

الاسبوع الثالث

الهدف التعليمي:

- 1- التعرف على نظرية العمل .
- 2- خصائص الدائره .
- 3- اهم الاستخدامات.

مدة المحاضرة: 2 ساعة نظري+2 ساعة عملي .

الأنشطة المستخدمة:

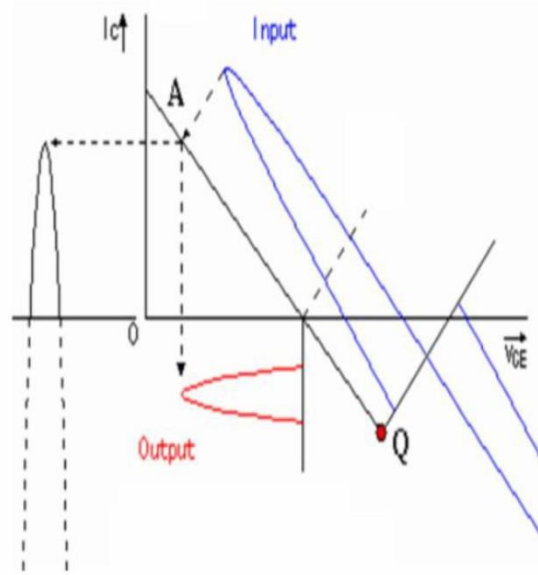
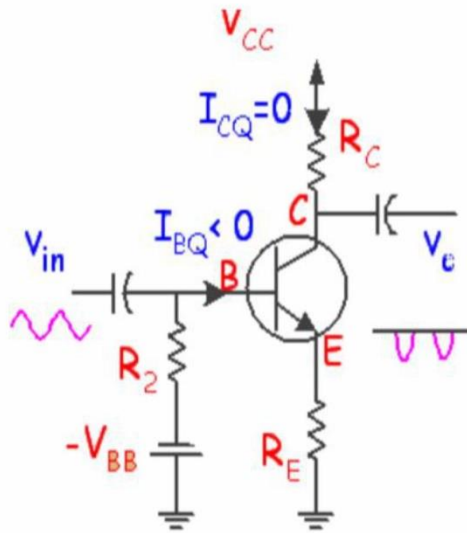
6. أنشطة تفاعلية صفية
7. أسئلة عصف ذهني
8. أنشطة جماعية (إذا تطلب الامر)
9. واجب بيتي
10. واجب الكتروني

أساليب التقويم:

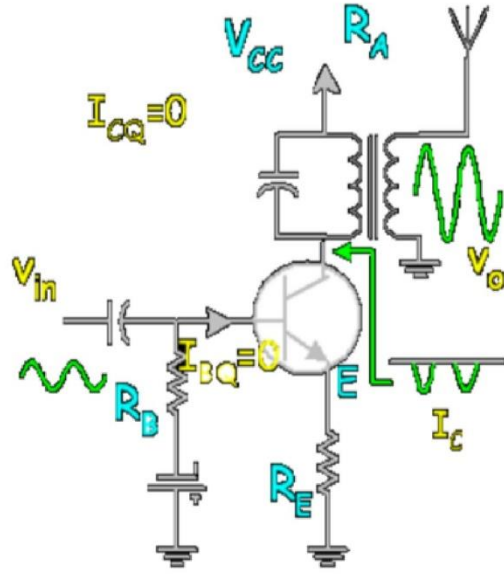
4. التغذية الراجعة الفورية من قبل التدريسي (التقويم البنائي).
5. اشراك الطلبة بالتقويم الذاتي (تصحيح اخطائهم بأنفسهم).
6. التغذية الراجعة النهائية (التقويم الختامي)، ويقصد به حل الأسئلة المعطاة كنشاط صفي في نهاية المحاضرة.

مكبر القدرة صنف C – CLASS- C Amplifier

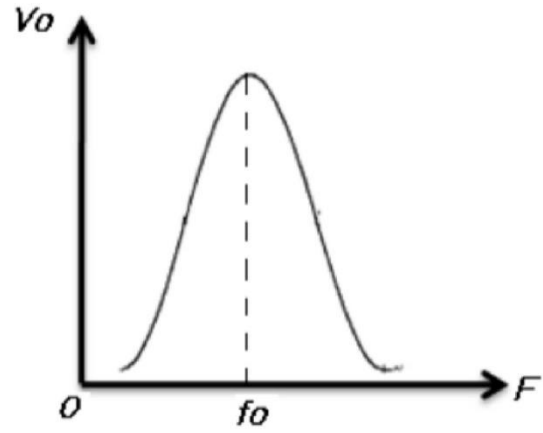
في هذا النوع من مكبرات القدرة يكون سريان تيار الجامع لفترة اقل من نصف دورة من اشارة الادخال ($\pi <$) أي ان نقطة عمل الترانزستور تقع تحت منطقة القطع كما ان اشارة الاخراج يكون فيها تشوية كبيرة ويمتاز هذا الصنف بكفاءة عالية تصل (85% الى 90%) و الشكل ادناه يوضح دائرة مكبر ومنحني خواص مكبر القدرة صنف (C) ويستعمل بشكل واسع في لمكبرات الراديوية :-



المكبر الموالف Tuned Amplifier



الربح في هذا النوع من المكبرات يعتمد مباشرة على قيمة ممانعة الحمل التي تمثل دائرة رنين عباره عن (L C) في الشكل ادناه حيث يمثل منحنى الاستجابة التردديه للمكبر متمثل بتردد الرنين لدائرة الحمل المتمثلة بالملف والمتسعة حيث نلاحظ ان حزمة ضيقة من الترددات بالقرب من تردد الرنين (f_0) سوف تكبر بينما بقية الترددات لا تكبر وكما موضح في منحنى الاستجابة الترددية الموضح ادناه:-



الاسبوع الرابع

الهدف التعليمي:

- 1- التعرف على نظرية العمل .
- 2- خصائص الدائره .
- 3- اهم الاستخدامات.

مدة المحاضرة: 2 ساعة نظري+2 ساعة عملي .

الأنشطة المستخدمة:

1. أنشطة تفاعلية صفية
2. أسئلة عصف ذهني
3. أنشطة جماعية (إذا تطلب الامر)
4. واجب بيتي
5. واجب الكتروني

أساليب التقويم:

1. التغذية الراجعة الفورية من قبل التدريسي (التقويم البنائي).
2. اشراك الطلبة بالتقويم الذاتي (تصحيح اخطائهم بأنفسهم).
3. التغذية الراجعة النهائية (التقويم الختامي)، ويقصد به حل الأسئلة المعطاة كنشاط صفي في نهاية المحاضرة.

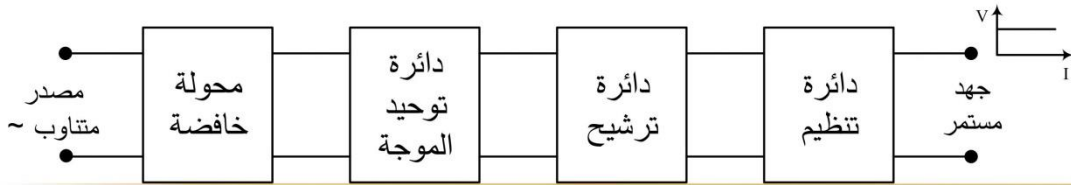
عنوان المحاضرة: معدات القدرة

معدات القدرة المستمرة

D.C Power Supply

معدات القدرة المستمرة

تعتبر دائرة معدات القدرة المستمرة من أهم الدوائر الإلكترونية كونها دائرة مشتركة بين معظم الأجهزة الإلكترونية كالتلفزيون والحاسبة وجهاز استقبال الستلايت والأجهزة الطبية الإلكترونية وغيرها، وتقوم بتجهيز القدرة المستمرة إلى كافة مراحل الجهاز. وتقوم هذه الدائرة بتحويل التيار المتناوب إلى تيار مستمر وتتألف من أربعة مراحل كما مبين في المخطط الكتلي أدناه:



(مخطط كتلي يوضح دائرة معدات القدرة المستمرة)

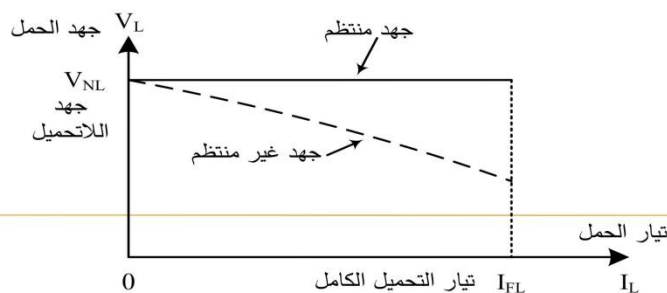
محولة: لها فائدتان خفض الجهد المتناوب وعزل دائرة المتناوب عن المستمر. وفي بعض الحالات فقط تستخدم للعزل.

دائرة توحيد الموجة: وتكون إما موحد نصف الموجة أو الموحد القنطري أو موحد المأخذ الوسطي ويتم التخلص من الجزء الموجب أو السالب من موجة الجهد المتناوب.

دائرة ترشيح: وتكون إما مرشح سعوي أو مرشح ادخال خانق أو أي مرشح آخر يفي بالغرض حيث يتم التخلص من المركبة المتناوبة في الموجة والحصول على جهد مستمر نقي.

دائرة التنظيم: وتستخدم لتثبيت جهد الإخراج عند تغير المصدر أو الحمل أو كليهما ويكون تغير الحمل موضع اهتمام أكثر وتوجد أنواع عديدة من دوائر التنظيم (المنظمات).

سوف نتناول بعض منها بالتفصيل وذلك لأهمية عملية تنظيم الجهد المستمر كما يوضح ذلك منحنى التنظيم المبين في الشكل أدناه:



الاسبوع الخامس

الهدف التعليمي:

- 1- التعرف على نظرية العمل .
- 2- خصائص الدائره .
- 3- اهم الاستخدامات.

مدة المحاضرة: 2 ساعة نظري+2 ساعة عملي .

الأنشطة المستخدمة:

1. أنشطة تفاعلية صفية
2. أسئلة عصف ذهني
3. أنشطة جماعية (إذا تطلب الامر)
4. واجب بيتي
5. واجب الكتروني

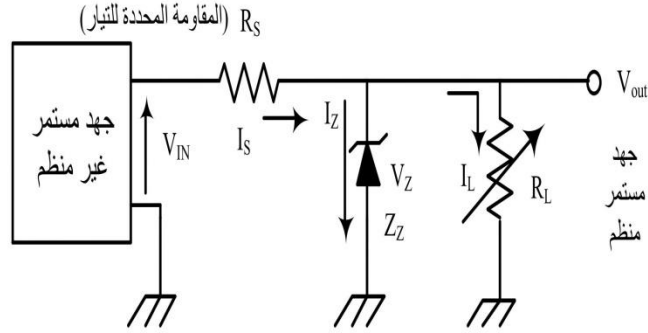
أساليب التقويم:

1. التغذية الراجعة الفورية من قبل التدريسي (التقويم البنائي).
2. اشراك الطلبة بالتقويم الذاتي (تصحيح اخطائهم بأنفسهم).
3. التغذية الراجعة النهائية (التقويم الختامي)، ويقصد به حل الأسئلة المعطاة كنشاط صفي في نهاية المحاضرة.

Zener Regulator

منظم زينر

يعتبر منظم زينر أبسط أنواع المنظمات ويستخدم ثنائي زينر لغرض التنظيم وتبين الدائرة أدناه منظم زينر:



(دائرة منظم زينر)

مثال: في دائرة منظم زينر إذا كانت V_{IN} تتغير من 20v إلى 30v، $R_S = 200\Omega$ ، $V_Z = 10v$ ، $Z_Z = 8\Omega$ ومقاومة الحمل تتغير $500\Omega \rightarrow \infty$. أحسب عامل تنظيم جهد الحمل وكذلك أوجد أعظم قيمة للمقاومة R_S يمكن ربطه في هذه الدائرة.
الحل: أولاً نرسم الدائرة ونثبت عليها القيم.

$$V_{out} \cong V_Z = 10v$$

$$I_{L(max)} = \frac{V_{out}}{R_{L(min)}} = \frac{10}{500\Omega} = 20mA$$

$$I_{L(min)} = \frac{V_{out}}{R_{L(max)}} = \frac{10}{\infty} = 0A$$

$$I_{S(min)} = \frac{V_{in(min)} - V_Z}{R_S} = \frac{20 - 10}{2\Omega} = 0.05A = 50mA$$

$$I_{S(max)} = \frac{V_{in(max)} - V_Z}{R_S} = \frac{30 - 10}{2\Omega} = 0.1A = 100mA$$

$$I_{Z(max)} = I_{S(max)} - I_{L(min)} = 1 - 0 = 100mA$$

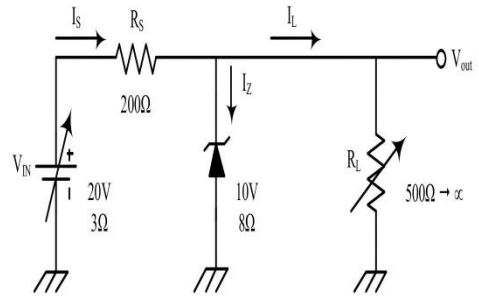
$$I_{Z(min)} = I_{S(min)} - I_{L(max)} = 50 - 20 = 30mA$$

$$\Delta I_Z = I_{Z(max)} - I_{Z(min)} = 100 - 30 = 70mA$$

$$\Delta V_{out} = \Delta I_Z * Z_Z = 70 * 8 = 560mV$$

$$VR = \frac{\Delta V_{out}}{V_{out}} * 100 = \frac{0.56}{10} * 100 = 5.6\%$$

عامل التنظيم



$$R_{S(max)} = \frac{V_{in(min)} - V_Z}{I_{L(max)}} = \frac{20 - 10}{20 * 10^{-3}} = 500\Omega$$

أعظم قيمة للمقاومة

ملاحظة: في حالة تغير الحمل فقط وثبتت V_{IN} فإن تغير تيار الزينر

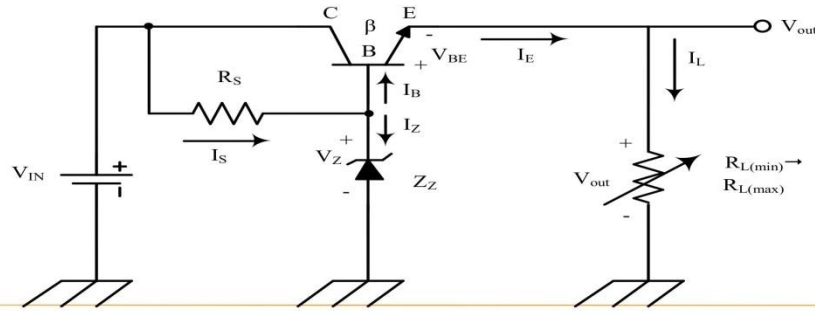
$$\Delta I_Z = -\Delta I_L$$

الإشارة السالبة تبين أن العلاقة عكسية بينهما (أي زيادة تيار الحمل تؤدي إلى نقصان تيار الزينر وبالعكس).

Series Regulator

منظم التوالي

يوضح الشكل أدناه مخطط لدائرة منظم التوالي، وهو أحد منظمات الجهد المستمر، وقد سمي الاسم لأن الحمل يكون مربوط على التوالي مع الترانزستور ولهذا يجب مراعاة شرط $I_L < I_C$ (لماذا؟).



(دائرة منظم التوالي)

في دوائر تنظيم الجهد المستمر يكون المتغير جهد الادخال V_{in} أو مقاومة الحمل R_L أو كليهما، ولكن عملياً المتغير هو مقاومة الحمل R_L . يُقاس التنظيم بدلالة عامل التنظيم المئوي (Voltage Regulation) %VR وكلما كانت قيمته قليلة فهذا يعني أن كفاءة التنظيم أفضل (لماذا؟). وتكون علاقة عامل التنظيم الجهد المئوي الرياضية كما يلي:

$$\%VR = \frac{\Delta V_{out}}{V_{out}} * 100$$

حيث أن:

$$V_{out} = V_Z - V_{BE}$$

$$\Delta V_{out} = Z_Z * \Delta I_Z$$

$$\Delta I_Z = -\frac{\Delta I_L}{\beta}$$

مثال: (على دائرة منظم التوالي)

في دائرة منظم التوالي إذا كانت $V_{in}=15V$, $R_S=220\Omega$, $\beta=100$, $Z_Z=6\Omega$, $V_Z=7.5V$ ومقاومة الحمل تتغير من 50Ω إلى 100Ω . المطلوب أيجاد العامل المؤثر لتنظيم جهد الإخراج في هذه الدائرة.

الحل:

بداية نرسم دائرة منظم التوالي ونقوم بتثبيت المعلومات عليها لتسهيل عملية الحل.

$$V_{out} = V_Z - V_{BE} = 7.5 - 0.7 = 6.8V$$

$$I_{L(max)} = \frac{V_{out}}{R_{L(min)}} = \frac{6.8}{50} = 0.136A$$

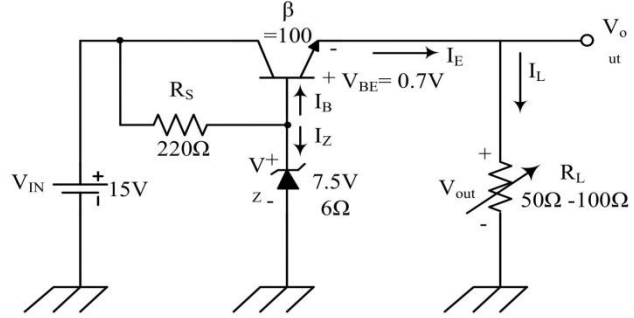
$$I_{L(min)} = \frac{V_{out}}{R_{L(max)}} = \frac{6.8}{100} = 0.068A = 68mA$$

$$\Delta I_L = I_{L(max)} - I_{L(min)} = 136 - 68 = 68mA$$

$$I_B \cong \frac{I_E}{\beta} \quad I_E = I_L$$

$$\Delta I_B = \frac{\Delta I_L}{\beta} \quad \& \quad \Delta I_Z = -\Delta I_B$$

$$\Delta I_Z = -\frac{\Delta I_L}{\beta} = -\frac{68}{100}$$



$$\Delta V_{out} = Z_Z * \Delta I_Z = 6 * (-0.68) = -4.08 mV$$

$$\%VR = \frac{\Delta V_{out}}{V_{out}} * 100 = \frac{-4.08 * 10^{-3}}{6.8} * 100 = -0.06\% \quad \text{و.م.م}$$

Parallel Regulator

منظم التوازي

يكون الحمل مربوط على التوازي مع الترانزستور ويتم زيادة تيار الحمل دون الارتباط بتيار الترانزستور كما هو الحال في منظم التوالي.

مثال: في دائرة منظم التوازي المبينة أدناه. المطلوب إيجاد مقدار التغير في فولتية الحمل وعامل تنظيم جهد الحمل.

$$V_{out} = V_Z + V_{BE} = 7.5 + 0.7 = 8.2V$$

$$I_{L(max)} = \frac{V_{out}}{R_{L(min)}} = \frac{8.2}{50} = 0.164A = 164mA$$

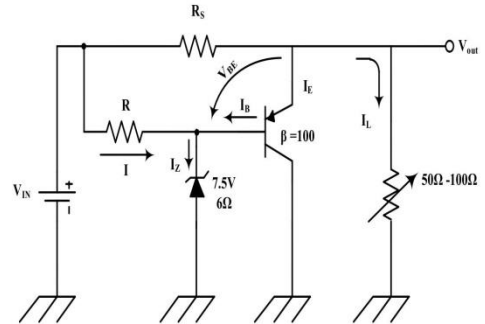
$$I_{L(min)} = \frac{V_{out}}{R_{L(max)}} = \frac{8.2}{100} = 0.082A = 82mA$$

$$\Delta I_L = I_{L(max)} - I_{L(min)} = 164 - 82 = 82mA$$

$$\Delta I_L = -\Delta I_E, \quad I_E \cong \frac{I_Z}{\beta}$$

$$\Delta I_B = -\frac{\Delta I_L}{\beta}$$

$$\Delta I_Z = \Delta I_B \Rightarrow \Delta I_B = -\frac{\Delta I_L}{\beta} \quad \therefore \quad \Delta I_Z = -\frac{\Delta I_L}{\beta} = -\frac{82}{100} = -0.82mA$$



$$\Delta V_{out} = Z_Z * \Delta I_Z = -0.82 * 6 = -4.92 mV \quad \text{مقدار التغير في فولتية الحمل}$$

$$\%VR = \frac{\Delta V_{out}}{V_{out}} * 100 = \frac{-4.92 * 10^{-3}}{8.2} * 100 = -0.06\% \quad (\text{عامل التنظيم})$$

دائرة ثانية لمنظم التوازي باستخدام ترانزستور NPN بدلاً من ترانزستور PNP

$$V_{out} = V_Z + V_{BE}$$

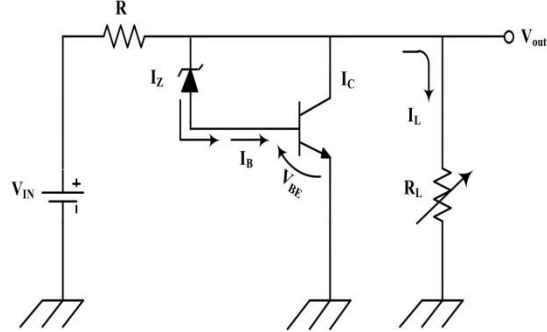
$$\Delta I_L = -\Delta I_C$$

$$\Delta I_B = \frac{\Delta I_C}{\beta} = -\frac{\Delta I_L}{\beta}$$

$$I_Z = I_B$$

$$\Delta I_Z = \Delta I_B = -\frac{\Delta I_L}{\beta}$$

$$I_Z \Delta V_{out} = Z_Z * \Delta$$



Darlington Regulator

منظم حار لنكتون

يسمى هذا المنظم بهذا الاسم كونه يستخدم مكبر دارلنكتون والذي يتألف من ترانزستور كما مبين في الشكل أدناه:

$$I_C = I_{C1} + I_{C2}$$

$$= \beta I_{B1} + \beta I_{B2}$$

$$I_{B2} = I_{E1} = I_{B1}(1+\beta)$$

$$\therefore I_C = \beta I_{B1} + \beta I_{B1}(1+\beta)$$

$$I_{E2} \cong I_C$$

$$= \beta I_{B1} + \beta I_{B1} + \beta^2 I_{B1}$$

$$= 2\beta I_{B1} + \beta^2 I_{B1}$$

$$\therefore I_{B1} = \frac{I_C}{\beta^2} \cong \frac{I_{E2}}{\beta^2} = \frac{I_L}{\beta^2}$$

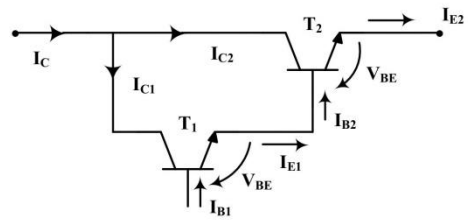
$$\Delta I_Z = -\Delta I_{B1} \quad \therefore \Delta I_Z = -\frac{\Delta I_L}{\beta^2}$$

$$\Delta V_{out} = Z_Z * \Delta I_Z$$

في منظم دارلنكتون التواليي $V_{out} = V_Z - 2V_{BE}$

في منظم دارلنكتون التوازي $V_{out} = V_Z + 2V_{BE}$

ملاحظة: منظم دارلنكتون يتحمل التغيرات الكبيرة جداً في تيار الحمل لأن العلاقة بين تغير تيار الزينر وتيار الحمل هي: $\Delta I_Z = -\frac{\Delta I_L}{\beta^2}$



مثال: في منظم دارلنكتون التوالي إذا كانت $V_Z=7.5V$ ، $\beta=100$ ، وممانعة الزنبر $Z_Z=6\Omega$ ومقاومة الحمل تتغير من 100Ω إلى 500Ω . أوجد مقدار التغير في فولتية الإخراج.

الحل

$$V_{out} = V_Z - 2V_{BE} = 7.5 - 2 * 0.7 = 6.1V$$

$$I_{L(max)} = \frac{V_{out}}{R_{L(min)}} = \frac{6.1}{50} = 0.122A = 122mA$$

$$I_{L(min)} = \frac{V_{out}}{R_{L(max)}} = \frac{6.1}{100} = 0.061A = 61mA$$

$$\Delta I_L = I_{L(max)} - I_{L(min)} = 122 - 61 = 61mA$$

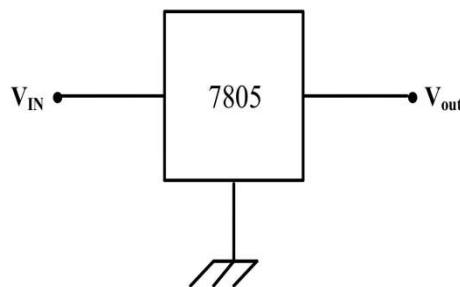
$$\Delta I_Z = -\frac{\Delta I_L}{\beta^2} = \frac{61 * 10^{-3}}{(100)^2} = -6.1 * 10^{-6} A = -6.1\mu A$$

$$\Delta V_{out} = \Delta I_Z * Z_Z = -6.1 * 6 = -36.6\mu V$$

IC Regulators

المبظمات المتكاملة

توجد منظمات القدرة المستمرة جاهزة بشكل دوائر متكاملة ثلاثية الأطراف شبيهة في شكلها الترانزستور الاعتيادي ويكون طرف للإدخال وطرف للإخراج وطرف مشترك بينهما. مثال على هذا الدائرة المتكاملة 7805 التي تنظم عند جهد 5V.



الاسبوع السادس

الهدف التعليمي:

مدة المحاضرة: 2 ساعة نظري+2 ساعة عملي .

الأنشطة المستخدمة:

1. أنشطة تفاعلية صفية
2. أسئلة عصف ذهني
3. أنشطة جماعية (إذا تطلب الامر)
4. واجب بيتي
5. واجب الكتروني

أساليب التقويم:

1. التغذية الراجعة الفورية من قبل التدريسي (التقويم البنائي).
2. اشراك الطلبة بالتقويم الذاتي (تصحيح اخطائهم بأنفسهم).
3. التغذية الراجعة النهائية (التقويم الختامي)، ويقصد به حل الأسئلة المعطاة كنشاط صفي في نهاية المحاضرة.

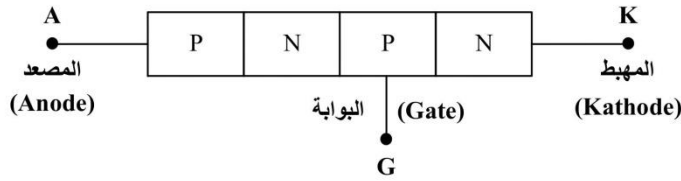
الموحد السيليكوني المحكوم (SCR) Silicon Controlled Rectifier

يعتبر الموحد السيليكوني المحكوم (SCR) أهم عائلة الثايرستور وهو عنصر رباعي الطبقة ثنائي القطبية ثلاثي الأطراف. ويشبه في عمله عمل ثنائي القدرة غير أنه يمكن التحكم في توصيله عن طريق طرف البوابة (الغير موجود في الثنائي)، وكذلك يختلف عن الترانزستور ثنائي القطبية كونه عنصر غير فعال أي ليس له القابلية على التكبير و فرق آخر في كونه لا يحتاج إلى فولتية بوابة بشكل مستمر كما في الترانزستور حيث يحتاج إلى فولتية القاعدة بشكل مستمر، أي أنه يمكن تسليط فولتية على البوابة وذلك قطع هذه الفولتية ويبقى في حالة توصيل مشابه لمبدأ ال Stater في النيون.

أن ال SCR هو أحد عناصر اليكترونيات القدرة وهي العناصر التي تتعامل مع الإشارة الكهربائية عالية التيار ومع الإشارة الالكترونية بنفس الوقت.

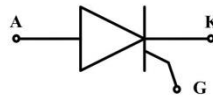
تركيب ال SCR ورمزه والدائرة المكافئة له

يتألف ال SCR من أربعة طبقات كما يلي:



تركيب ال SCR

أما رمزه بالرسم فله ثلاثة أطراف كما مبين أدناه:



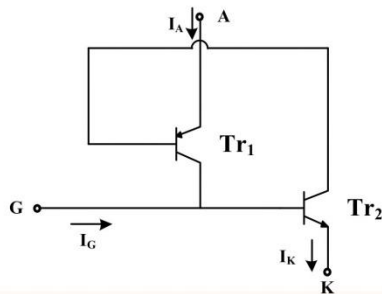
المصعد : طرف دخول التيار.

(Anode)

المهبط : طرف خروج التيار.

(Cathode)

البوابة (Gate) : طرف دخول إشارة السيطرة (فولتية القدح)



أما الدائرة المكافئة له فيمكن تمثيله بترانزستورين ثنائية القطبية أحدهما NPN والآخر PNP كما موضح

فحص SCR

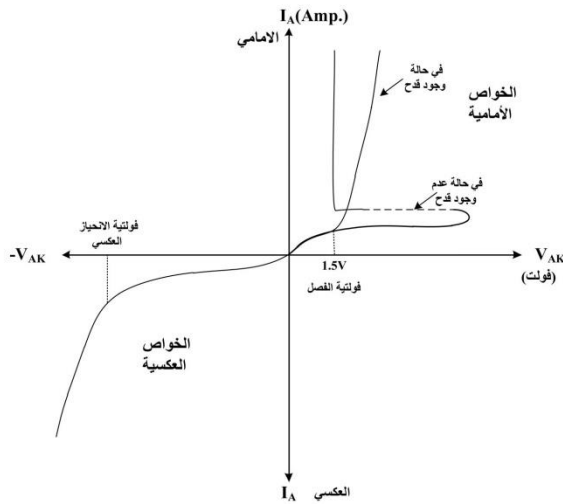
- يتم فحص الـ SCR باستخدام الافوميتر (الفحص البارد) بنفس طريقة فحص الترانزستور ثنائي القطبية أي أنها ستة فحوصات هي:
- فحصان بين A و K وتكون مقاومة عالية في الحالتين.
- فحصان بين A و G وتكون مقاومة عالية في الحالتين أيضاً.
- فحصان بين G و K وتكون مقاومة قليلة في اتجاه ومقاومة عالية في الاتجاه الآخر.

وتفيد الفحوصات أعلاه في الأمور التالية:

- تحديد هل أن الـ SCR صالح للعمل أم عاطل.
- تحديد كل طرف A، K، G.
- في بعض أنواع الـ SCR يشبه شكلها بعض أشكال الترانزستورات وتكون الفحوصات مفيدة في التمييز بينهما.

منحنى خواص الـ SCR

منحني الخواص للـ SCR عبارة عن العلاقة بين تيار المصعد I_A وفولتية المصعد إلى المهبط V_{AK} في حالتي الانحياز الأمامي والعكسي كما هو الحال في ثنائي القدرة، كما في الشكل أدناه:



نلاحظ أن الخواص العكسية مشابهة للخواص العكسية للثنائي الاعتيادي وكذلك الخواص الأمامية عند وجود فولتية القدح على البوابة، أما عند عدم وجود القدح فإن المنحني مختلف تماماً.

نظرية اشتغال الـ SCR

لكي يعمل الـ SCR بشكل صحيح يجب تسليط فولتية قدح موجبة كافية بين البوابة والكاثود VGK بحدود 5 فولت وعندما يكون اشتغال الـ SCR مشابه لاشتغال الثنائي حيث يكون عبارة عن مفتاح مغلق في حالة الانحياز الأمامي (عندما تكون فولتية المصعد أكبر من فولتية المهبط) وتكون فولتية الفصل بحدود (1.5 فولت) وليست 0.7 فولت أو 0.3 فولت كما في الثنائي الاعتيادي. ويكون عبارة عن مفتاح مفتوح في حالة الانحياز العكسي.

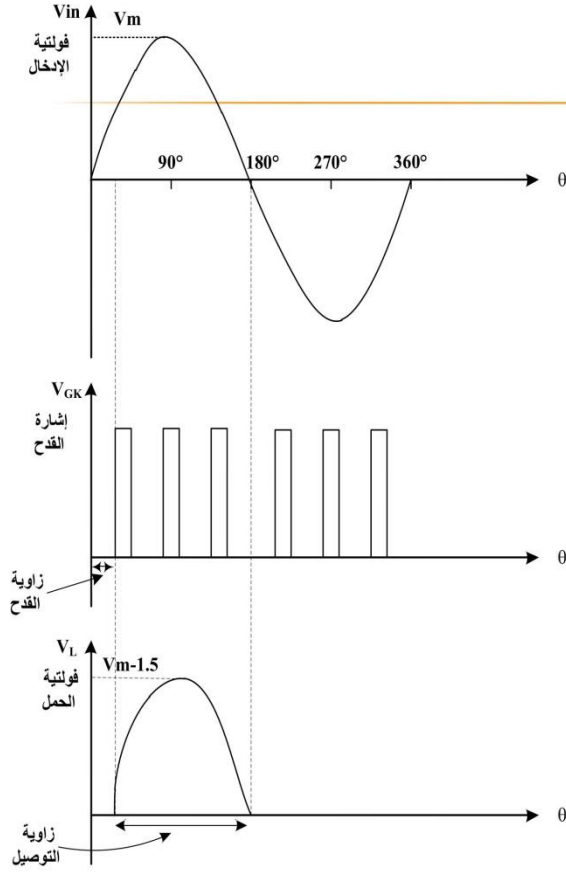
ولا يعمل الـ SCR عن عدم تسليط فولتية قدح مناسبة أي يكون عبارة عن مفتاح مفتوح.

استعمالات الـ SCR

لا الـ SCR استعمالات عديدة لعل من أهمها:

- تحويل الموجة المتناوبة إلى مستمرة أي تحويل A.C إلى D.C وخاصة في نظام ثلاثي الطور (3- ϕ).
- للسيطرة على سرعة المحركات واشتغال العدد من الأجهزة الصناعية والمنزلية (على سبيل المثال منظم المروحة السقفية الالكترونية).

زاوية القذف وزاوية التوصيل

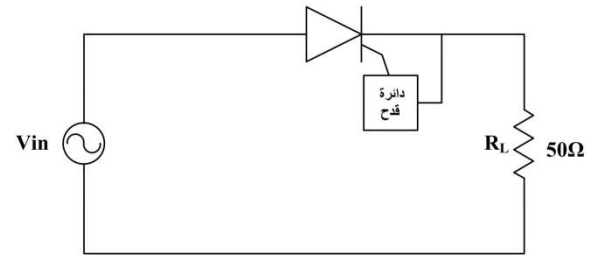
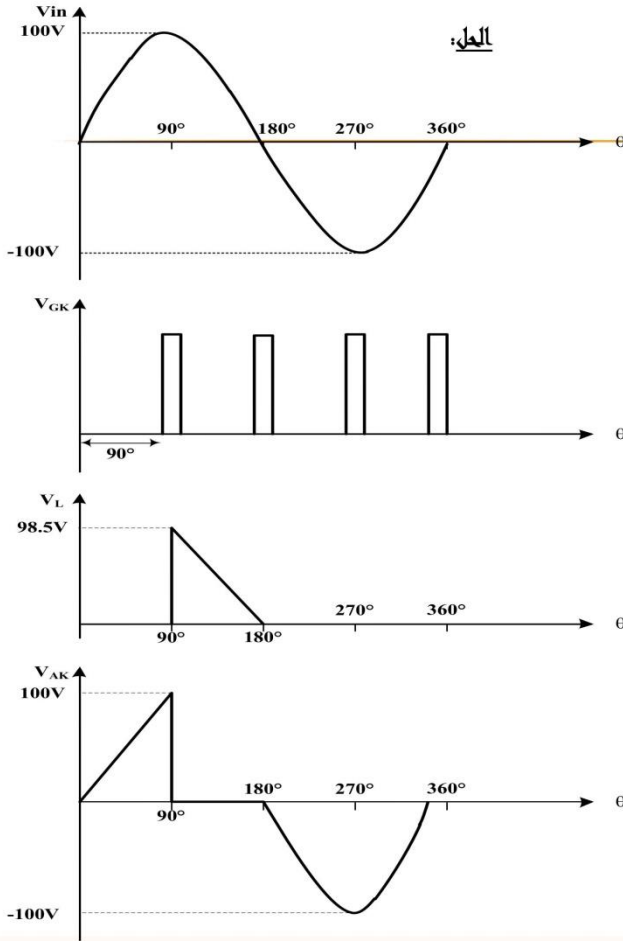


زاوية القذف هي الفترة الزمنية معرفة بدلالة الزاوية لأول نبضة قذف في الانحياز الأمامي عندما تكون إشارة القذف بشكل نبضات (كما موضح في الشكل المجاور) وتكون قيمة هذه الزاوية صفراً عندما تكون الفولتية المسلطة على البوابة بشكل مستمر. أما زاوية التوصيل فهي الفترة الزمنية التي يكون فيها ال SCR في حالة توصيل ومعرفة بدلالة الزاوية ويمكن حسابها من العلاقة التالية:
زاوية التوصيل $180^\circ - \theta$

مثال:

الحل:

في الدائرة المرسومة أدناه، إذا كانت زاوية القذف 90° وفولتية الإدخال $V_{in} = 100 \sin 314t$.
أرسم شكل موجة الحمل والموجة على ال SCR.



الاسبوع السابع

الهدف التعليمي:

مدة المحاضرة: 2 ساعة نظري+2 ساعة عملي .

الأنشطة المستخدمة:

1. أنشطة تفاعلية صفية
2. أسئلة عصف ذهني
3. أنشطة جماعية (إذا تطلب الامر)
4. واجب بيتي
5. واجب الكتروني

أساليب التقويم:

1. التغذية الراجعة الفورية من قبل التدريسي (التقويم البنائي).
2. اشراك الطلبة بالتقويم الذاتي (تصحيح أخطائهم بأنفسهم).
3. التغذية الراجعة النهائية (التقويم الختامي)، ويقصد به حل الأسئلة المعطاة كنشاط صفي في نهاية المحاضرة.

Multivibrators

المذبذبات

وتسمى أيضاً المهزازات أو متعددات التوافقيات، وهي أحد أنواع دوائر مولدات الإشارة النبضية التي تستخدم مرحلتي تكبير، ويستخدم في الترانزستور كمفتاح. وتتضمن عادة ترانزستور وتكون التغذية العكسية المتبادلة هي المسؤولة عن السيطرة على تبادل حالة الترانزستورين بالتوصيل والقطع.

تستعمل المهزازات في المنظومات الرقمية وغيرها، وبإمكانها توليد نبضات بمدى واسع من الترددات 20Hz إلى 30MHz.

أنواع المذبذبات

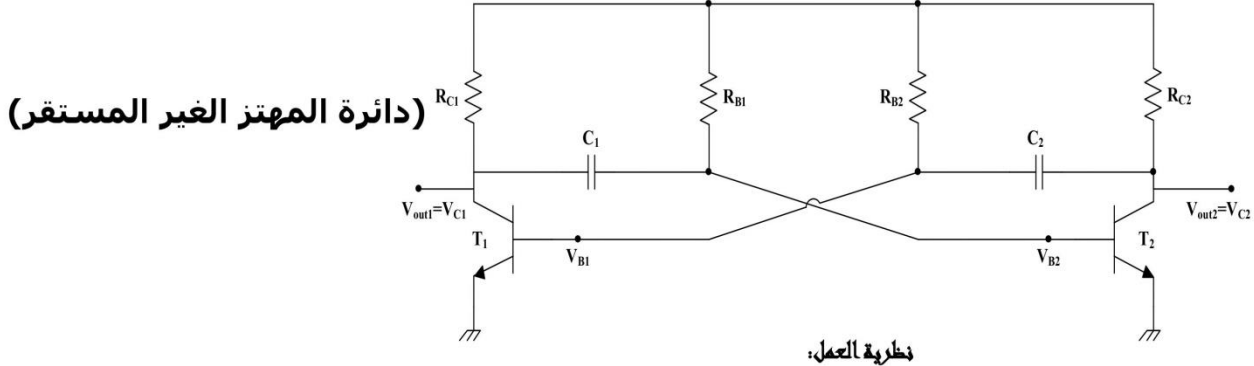
استناداً إلى حالة الاستقرار في نبضة الإخراج يمكن تقسيم المهزازات إلى ثلاثة أنواع هي:

- المهزازات الغير المستقرة (A.M) Astable Multivibrators.
- المهزازات احادية الاستقرار (M.M) Monostable Multivibrators.
- المهزازات ثنائية الاستقرار (B.M) Stable Multivibrators.

Astable Multivibrators (A.M)

المهتز غير المستقر

ويسمى أيضاً اللامستقر أو عديم الاستقرار أو حر الدوران (Free tuning) أو مولد النبضات (Pulse generator). ولا يحتاج نبضات إدخال لأنه غير مستقر في حالتي التوصيل والقطع، ويربط إخراج (جامع) كل مرحلة كإدخال (قاعدة) للمرحلة الأخرى كما مبين في دائرة المهتز غير المستقر في الصفحة القادمة. يستخدم المهتز غير المستقر لتوليد النبضات.



نظرية العمل:

له الحالتين غير مستقرة:

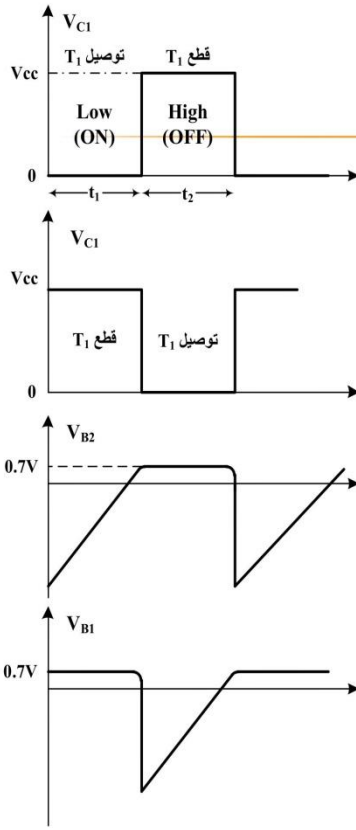
الأولى: T_1 توصيل T_2 قطع.

الثانية: T_1 قطع T_2 توصيل.

يحاول كلا الترانزستور التوصيل في لحظة تجهيز القدرة المستمرة إلى الدائرة، ويتحول أحدهما إلى حالة الاشباع عندما تكون $R_B < R_C$.

وبما أننا نعلم تعذر امكانية وجود ترانزستورين متماثلين بالخواص تماماً، مما ينتج عنه توصيل احدهما قبل الآخر.

ولو فرضنا أن T_1 يوصل قبل T_2 ، فهذا يعني أن T_1 في حالة توصيل و T_2 في حالة قطع، وفي هذه الحالة تشحن المتسعة C_1 عن طريق المقاومة R_{B1} وخلال جامع T_1 إلى الأرضي، وبعد فترة زمنية ($t_1 = 0.7 R_{B1} C_1$) سيصل جهد المتسعة C_1 المسلط على قاعدة T_2 بانحياز أمامي إلى قيمة كافية لتحويل T_2 من حالة القطع إلى حالة التوصيل. وبعد توصيل T_2 يرتبط جامع T_2 بالأرضي فيهيبط جهده الذي يغذي قاعدة T_1 وبذلك يتحول T_1 من حالة التوصيل إلى القطع، وبهذا يكتمل الانتقال من الحالة الأولى إلى الحالة الثانية من حالتي الغير مستقرة.



الآن ستشحن المتسعة C_2 عن طريق المقاومة R_{B2} ومن خلال جامع T_2 إلى الأرضي وبعد فترة زمنية ($t_2 = 0.7R_{B2}C_2$) يتحول T_1 إلى حالة التوصيل و T_2 إلى حالة القطع وبنفس الحالة الأولى وذلك لهبوط جامع T_1 إلى الصفر. وبذلك نرجع إلى الحالة الأولى. ويتكرر التذبذب طالما كانت الدائرة مربوطة إلى المصدر وسيكون تردد التذبذب f :

$$f = \frac{1}{t_1 + t_2} = \frac{1}{0.7R_{B1}C_1 + 0.7R_{B2}C_2} = \frac{1}{0.7(R_{B1}C_1 + 0.7R_{B2}C_2)}$$

$$t_1 = t_{L1} = t_{H2} \quad t_2 = t_{H1} = t_{L2}$$

وإذا كانت $C_1 = C_2 = C$ و $R_{B1} = R_{B2} = R_B$ فإن التردد يكون:

$$f = \frac{1}{1.4R_B C}$$

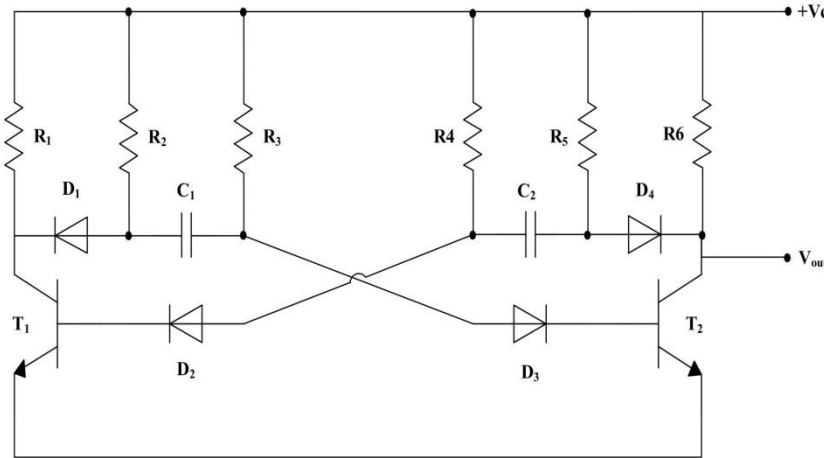
وعندها تكون موجة نبضته متماثلة أي أن $t_1 = t_2$ مما يجعل دورة التشغيل $D=50\%$.

(أشكال الموجات للمهتز غير المستقر)

دائرة عملية لمهتز غير مستقر

لحماية الدائرة من ذلك الاحتمال يربط الثنائين (D_3, D_2) المبينين بالشكل أدناه الذي مثل الدائرة العملية لهذا المذبذب، ويشترط ان تكون قيمة جهد انهيار هذين الثنائين مساوية إلى أو أكبر من (V_{cc}). يتسبب هذان الثنائيان باحداث هبوط بقيمة الجهد عند الانحياز الأمامي، إلا أنها يوفران الحماية لوصلة القاعدة - باعث عند الانحياز العكسي. أما الثنائيان (D_2, D_1) والمقاومان (R_5, R_2) فإنها تسبب اسراعاً بنشوء وارتقاء قيمة نبضة الإخراج. وفي حالة التوصيل لكل ترانزستور يكون الحمل مساوياً للمقاومة المكافئة لربط التوزي لكل من:

(T_1) للترانزستور الأول (R_2, R_1).
(T_2) للترانزستور الثاني (R_6, R_5).



نفس العلاقات الرياضية للدائرة السابقة مع الاخذ بنظر الاعتبار ،

$$R_3 = R_{B1} \quad , \quad R_4 = R_{B2} \quad , \\ R_{C1} = R_1 \parallel R_2 \\ R_{C2} = R_5 \parallel R_6.$$

مثال: في دائرة مهتز غير مستقر إذا كانت $R_{B1}=R_{B2}=10K\Omega$ و $R_{C1}=R_{C2}=1K\Omega$ و $C_1=C_2=0.01\mu F$ ، $V_{CC}=10V$. ارسم الدائرة ثم أوجد:

- ١- تردد التذبذب .
- ٢- أصغر قيمة لـ h_{FE} .
- ٣- دورة التشغيل ثم ارسم موجات الإخراج .

$$t_1 = 0.7R_{B1}C_1$$

$$= t_{L1} = t_{H2}$$

$$t_2 = 0.7R_{B2}C_2$$

$$= t_{H1} = t_{L2}$$

$$T = t_1 + t_2$$

وبما أن الدائرة متساوية القيم فإن:

$$t_1 = t_2 = 0.7R_B C$$

$$= 0.7 * 10 * 10^3 * 0.01 * 10^{-6} = 70\mu sec$$

$$f = \frac{1}{T} \quad \text{تردد التذبذب}$$

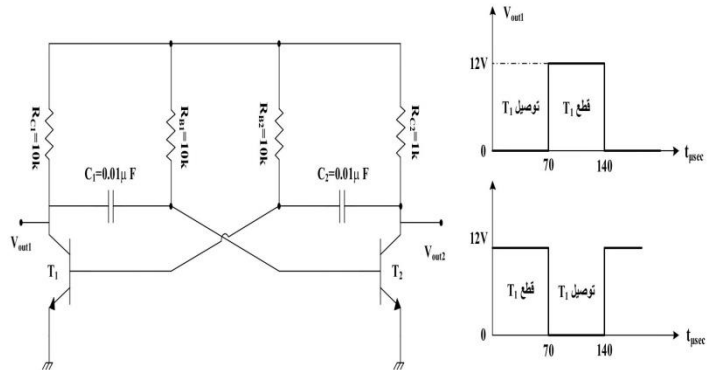
$$= \frac{1}{(70 + 70) * 10^{-6}} = 7142.85 \text{ Hz} = 7.143 \text{ kHz}$$

$$h_{FE} = \frac{R_B}{R_C} = \frac{10k}{1k} = 10$$

أصغر قيمة لـ h_{FE} هو

$$\%D = \frac{t_H}{T} * 100 = \frac{70\mu sec}{140\mu sec} * 100 = 50\%$$

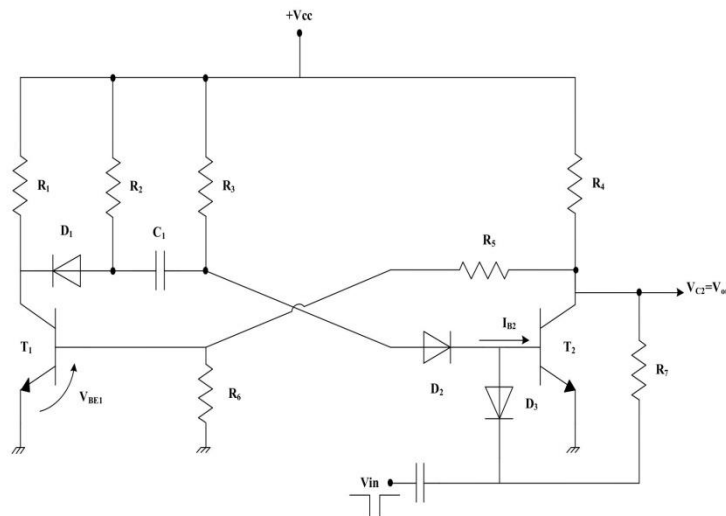
دورة التشغيل



Monostable Multi (M.M)

المهتز احادي الاستقرار

ويسمى أيضاً مولد الطلقة الواحدة أو مولد الاطلاقة الواحدة أو مولد النبضة الواحدة أو مكبر زمن لأنه يقوم بتوليد نبضة إخراج ذو عرض أكبر من عرض نبضة الإدخال.
له حالتان الأولى مستقرة والأخرى غير مستقرة ويحتاج إلى نبضة قذح لتحويله من الحالة المستقرة إلى الحالة غير المستقرة أما عملية رجوعه إلى الوضع المستقر ثانية فتتكفل بها ثوابت الدائرة بنفس مبدأ المهتز غير المستقر.
تتكون دائرة المهتز احادي الاستقرار من نصف دائرة مهتز غير مستقر ونصف دائرة مهتز ثنائي الاستقرار، كما مبين في الدائرة المرسومة أدناه:



(دائرة المهتز احادي الاستقرار)

نظرية العمل لمهتز أحادي الاستقرار :

في حالة الوضع المستقر (T_1 قطع و T_2 توصيل) يكون الترانزستور T_2 في حالة توصيل وذلك بسبب التيار المار بقاعدته (I_{B2}) المجزء من المصدر المستمر من خلال المقاومة R_3 والثنائي D_2 (الذي يكون في حالة انحياز امامي دائماً)، أما الترانزستور T_1 فيكون في حالة قطع وذلك لأن قيمة الجهد V_{BE1} قليلة تقارب جهد الأرضي لأنه جزء من التغذية الخلفية الناتج من جامع T_2 المؤرض لأن T_2 في حالة توصيل.

الحالة المستقرة لهذه الدائرة لا تتغير إلا بعد تسليط نبضة قذح سالبة (بواسطة مصدر خارجي V_{in}) تقوم بإجبار T_2 على التحول من التوصيل إلى القطع، عند ذلك يقوم مقسم الجهد (R_4, R_5, R_6) بتوفير جهد الانحياز الامامي V_{BE1} اللازم لتحويل T_1 من القطع إلى التوصيل وهذه الحالة غير مستقرة (T_1 توصيل و T_2 قطع) لأن بقاء T_1 في حالة توصيل بسبب شحنة المتسعة C_1 عن طريق المقاومة R_3 خلال الثنائي D_1 وإلى الأرضي عبر جامع T_1 كما هو الحال في المهتز غير المستقر وتستمر لفترة $t_2 = 0.7R_3C_1$.

وخلال هذه الفترة الزمنية يبلغ الجهد على طرفي المتسعة C_1 قيمة كافية لجعل V_{BE2} بانحياز امامي يحول T_2 من القطع إلى التوصيل ويقوم جهد جامعة المؤرض بإجبار T_1 على التحول من حالة التوصيل إلى القطع والآن رجعنا إلى الحالة المستقرة التي تبقى لحين وصول نبضة قذح جديدة وهكذا.

عند تسليط نبضة قذح سالبة على المتسعة C_2 ، وأثناء استقرار T_2 على وضع التوصيل يكون D_3 مهياً للتوصيل فتقوم النبضة السالبة بجعل انحيازه امامياً لأن جهد المهبط له أصبح سالباً ويقوم بالتوصيل مما يسبب قطع التيار المار بقاعدة T_2 وهو التيار I_{B2} وبذلك يتحول T_2 من التوصيل إلى القطع. أن C_2, D_3, R_7 تعمل كدائرة مفاضل (أي ليس فيه تكبير كالذي مر بنا).

مثال: لدائرة مهتز احادي الاستقرار إذا كانت $R_3 = 8.6k\Omega$ و $C_1 = 0.1\mu F$ و $V_{cc} = 10V$ وإشارة الإدخال مربعة $2V_{pp}$ وبتردد $4kHz$. أحسب تردد الإخراج وارسم موجة الإخراج نسبة إلى موجة الإدخال.

$$T_{in} = \frac{1}{f_{in}} = \frac{1}{4 * 10^3} = 0.25 \text{ msec}$$

الحل:

عرض نبضة الإخراج =

$$t_1 = 0.7R_3C_1 = 0.7 * 10^3 * 0.1 * 10^{-6} = 0.6 \text{ msec}$$

$$T_{out} \cong \frac{1}{f_{out}} = \frac{1}{1.667KHz} = 0.6 * 10^{-3}$$

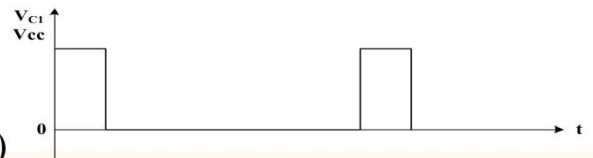
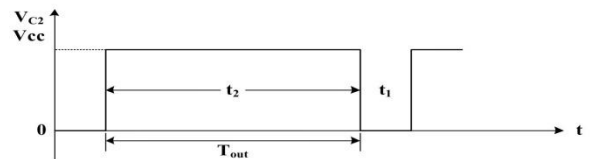
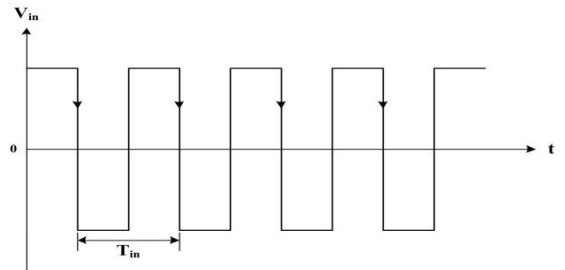
$$\frac{t_2}{T_{in}} = \frac{0.6}{0.25} = 2.4 \rightarrow 3 \quad T_{out} \text{ وهي عدد نبضات القذح أثناء } T_{out}$$

$$\therefore T_{out} = 3 * T_{in} = 3 * 0.25 = 0.75 \text{ msec}$$

$$f_{out} = \frac{1}{T_{out}} = \frac{1}{0.75 * 10^{-3}} = 1.334KHz$$

$$t_1 = T_{out} - t_2$$

$$= 0.75 - 0.6 = 0.15 \text{ msec}$$



(أشكال موجات المهتز احادي الاستقرار وبنفس الوقت للمثال اعلاه)

مثال: لدائرة مهتز احادي الاستقرار إذا كانت $R_3=8.6k\Omega$ و $C_1=0.1\mu F$ ، $V_{cc}=10V$ وإشارة الإدخال مربعة $2V_{pp}$ وبتردد $4kHz$. أحسب تردد الإخراج وارسم موجة الإخراج نسبة إلى موجة الإدخال.

$$T_{in} = \frac{1}{f_{in}} = \frac{1}{4 * 10^3} = 0.25 \text{ msec}$$

الحل:

= عرض نبضة الإخراج

$$t_1 = 0.7R_3C_1 = 0.7 * 10 * 10^3 * 0.1 * 10^{-6} = 0.6 \text{ msec}$$

$$T_{out} \cong \frac{1}{t_2} = \frac{1}{0.6 * 10^{-3}} = 1.667 \text{ KHz}$$

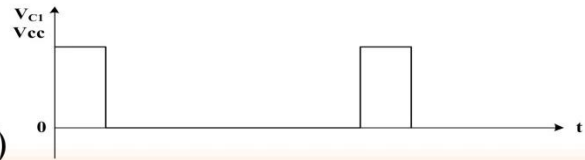
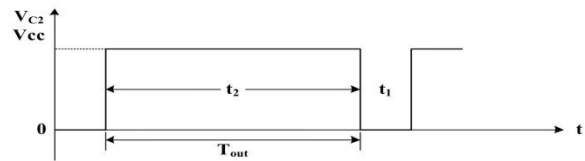
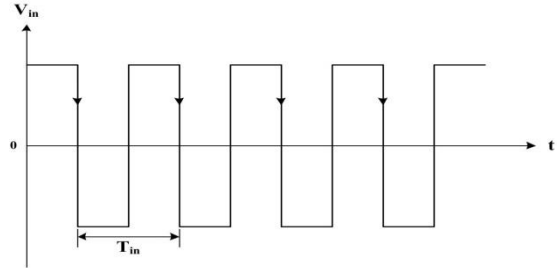
$$\frac{t_2}{T_{in}} = \frac{0.6}{0.25} = 2.4 \rightarrow 3 \quad T_{out} \text{ وهي عدد نبضات القدح أثناء } T_{in}$$

$$\therefore T_{out} = 3 * T_{in} = 3 * 0.25 = 0.75 \text{ msec}$$

$$\text{المضبوطة} \quad f_{out} = \frac{1}{T_{out}} = \frac{1}{0.75 * 10^{-3}} = 1.334 \text{ KHz}$$

$$t_1 = T_{out} - t_2$$

$$= 0.75 - 0.6 = 0.15 \text{ msec}$$



(أشكال موجات المهتز احادي الاستقرار وبنفس الوقت للمثال اعلاه)

Bistable Multi (B.M)

المهتز ثنائي الاستقرار

وتسمى هذه الدائرة المرحاح (النطاط) Flip-Flop. ويكون لها الحالتين مستقرتين:

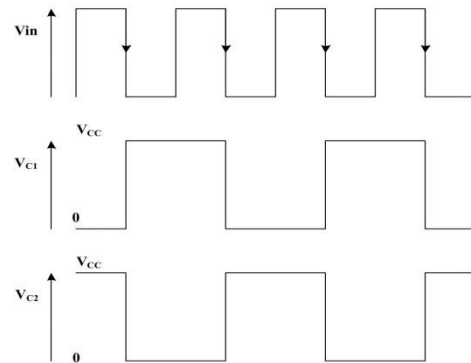
حالة الاستقرار الأولى: T_1 توصيل، T_2 قطع.

حالة الاستقرار الثانية: T_1 قطع، T_2 توصيل.

تقوم نبضات القدح بتغيير حالة الاستقرار من الأولى إلى الثانية وبالعكس عن طريق تحويل الترانزستور الذي يكون في حالة توصيل إلى قطع ومن ثم تقوم حالة القطع بتحويل الترانزستور الآخر إلى توصيل.

$$\text{يكون تردد الإخراج نصف تردد الإدخال أي: } f_{out} = \frac{1}{2} f_{in}$$

تكون الدائرة متناظرة كما مبين في الشكل المبين في الصفحة اللاحقة. وأشكال الموجات كما مبين أدناه:



ملاحظة: لتفاصيل أكثر حول المهتز ثنائي الاستقرار

راجع كتاب الدوائر الالكترونية ص ١٣٧-١٣٨

جدول مقارنة بين أنواع المهتزات

المهتز ثنائي الاستقرار (B.M.)	المهتز احادي الاستقرار (M.M.)	المهتز الغير مستقر (A.M.)
١. أحد دوائر توليد النبضات.	١. أحد دوائر توليد النبضات.	١. أحد دوائر توليد النبضات.
٢. يتألف من مرحلتين كل منهما ترانزستور كمفتاح.	٢. يتألف من مرحلتين كل منهما ترانزستور كمفتاح.	٢. يتألف من مرحلتين كل منهما ترانزستور كمفتاح.
٣. حالتي الدائرة غير مستقرة.	٣. حالتي الدائرة احدهما مستقر والأخرى غير مستقرة.	٣. حالتي الدائرة غير مستقرة.
٤. يحتاج لنبضات قدح للحالتين المستقرتين.	٤. يحتاج لنبضات قدح في الحالة المستقرة.	٤. يحتاج لنبضات قدح.
٥. تردد الإخراج فيه هو نصف تردد الإدخال.	٥. تردد الإخراج $f = \frac{1}{0.7R_3C_1}$ حيث $0.7R_3C_1$ هي عرض نبضة الإخراج.	٥. تردد الإخراج $f = \frac{1}{1.4R_B C}$ إذا كانت $R_{B1}=R_{B2}=R_B$ و $C_1=C_2=C$
٦. يستخدم كمقسم تردد.	٦. يستخدم للحصول على نبضة إخراج ذو عرض أكبر من عرض نبضة القدح.	٦. يستخدم لتوليد نبضات مدى واسع من الترددات.
٧. دائرته عي كما في الرسم أدناه:	٧. دائرته عي كما في الرسم أدناه:	٧. دائرته عي كما في الرسم أدناه:
٨. نظرية العمل له ...	٨. نظرية العمل له ...	٨. نظرية العمل له ...

الاسبوع الثامن

الهدف التعليمي:

مدة المحاضرة: 2 ساعة نظري+2 ساعة عملي .

الأنشطة المستخدمة:

1. أنشطة تفاعلية صفية
2. أسئلة عصف ذهني
3. أنشطة جماعية (إذا تطلب الامر)
4. واجب بيتي
5. واجب الكتروني

أساليب التقويم:

1. التغذية الراجعة الفورية من قبل التدريسي (التقويم البنائي).
2. اشراك الطلبة بالتقويم الذاتي (تصحيح أخطائهم بأنفسهم).
3. التغذية الراجعة النهائية (التقويم الختامي)، ويقصد به حل الأسئلة المعطاة كنشاط صفي في نهاية المحاضرة.

عنوان المحاضرة: شروط التذبذب - أمثلة على دوائر المذبذبات (مذبذب LC-مذبذب هارتللي- مذبذب كولبيتس - مذبذب إزاحة الطور)

Oscillators

المذبذبات

وهي دوائر اليكترونية تقوم بتوليد موجات جيبية (بدون إشارة إدخال خارجية) باستخدام مبدأ التغذية الخلفية الموجبة، وتستعمل المذبذبات دوائر الإرسال لتوليد الموجات الحاملة (Carrier Waves) وفي دوائر الاستقبال لتوليد التردد البيئي (IF).

شروط التذبذب

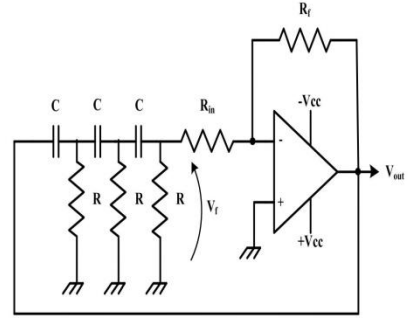
- وجود فرق طور 0° أو 350° (أي تغذية خلفية موجبة) بين V_f و V_{out} .
- $AB=1$ (في البداية أكبر من واحد ثم تقل إلى الواحد).
- وجود فولتية بدء (شوشرة) noise.

جدول مقارنة بين بعض أنواع المذبذبات

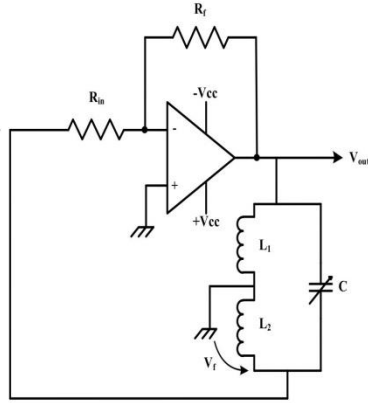
مذبذب كولبيتس	مذبذب هارتللي	مذبذب إزاحة الطور
١. يقوم بتوليد موجة جيبية ذات ترددات عالية تصل إلى أكثر من 500MHz. ٢. تردد التذبذب (الرنين). $f_o = \frac{1}{2\pi\sqrt{LC}} ; C = \frac{C_1 C_2}{C_1 + C_2}$ ٣. عامل التغذية الخلفية . $B = \frac{C_1}{C_2}$ ٤. تكبير المكبر . $A = \frac{R_f}{R_{in}} \quad \frac{C_2}{C_1} \leq A$ ٥. تتألف دائرة التغذية الخلفية من متسعتين C_1 و C_2 وملف L تقوم بإزاحة 180° ويقوم المكبر بإزاحة 180° فينتج 360°.	١. يقوم بتوليد موجة جيبية ذات ترددات عالية تصل إلى أكثر من 500MHz. ٢. تردد التذبذب (الرنين). $f_o = \frac{1}{2\pi\sqrt{LC}} ; L = L_1 + L_2$ ٣. عامل التغذية الخلفية . $B = \frac{L_2}{L_1}$ ٤. تكبير المكبر . $A = \frac{R_f}{R_{in}} \quad \frac{L_1}{L_2} \leq A$ ٥. تتألف دائرة التغذية الخلفية من ملفين L_1 و L_2 ومتسعة C تقوم بإزاحة 180° ويقوم المكبر بإزاحة 180° درجة فينتج 360°.	١. يقوم بتوليد موجة جيبية بمدى تردد من 5Hz إلى 800KHz. ٢. تردد التذبذب (الرنين). $f_o = \frac{1}{2\pi\sqrt{6RC}}$ ٣. عامل التغذية الخلفية . $B = \frac{1}{29}$ ٤. تكبير المكبر . $\left[A \frac{R_f}{R_{in}} \right] 29 \leq A$ ٥. تتألف دائرة التغذية الخلفية من ثلاثة مراحل RC تقوم بإزاحة طور 180° ويقوم المكبر بإزاحة 180° فينتج 350°.

تكلمة جدول المقارنة

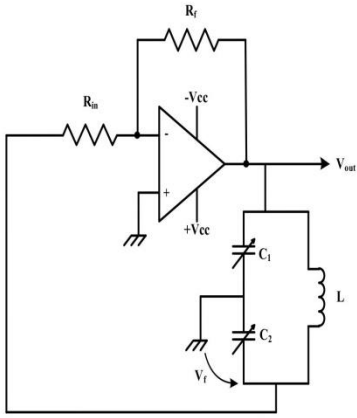
٦. رسم الدائرة كما يلي:



٦. رسم الدائرة كما يلي:



٦. رسم الدائرة كما يلي:



ملاحظة: بالنسبة لمذبذب كولبيتس إذا أضيفت متسعة C3 على التوالي مع الملف L فإن الدائرة تكون أكثر استقرار وتسمى عندئذ مذبذب كلاب، وتصبح التسعة المكافئة لغرض استخدامها في قانون تردد التذبذب هي:

$$C = \frac{1}{\frac{1}{C_1} + \frac{1}{C_2} + \frac{1}{C_3}} \cong C_3$$

مثال:

في دائرة مذبذب إزاحة الطور إذا كانت $R_{in}=5K\Omega$ ، $C=1nf$ ، $R=10K\Omega$ أحسب تردد التذبذب وقيمة المقاومة R_f اللازمة لعمل الدائرة.

الحل:

نرسم الدائرة ونثبت عليها القيم ثم نوجد f_0 و R_f كما يلي:

$$f_0 = \frac{1}{2\pi\sqrt{6}RC} \quad \text{تردد التذبذب}$$

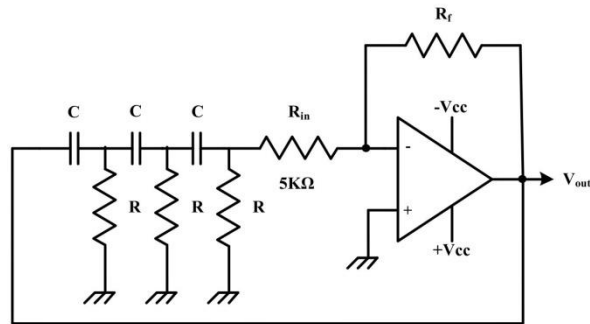
$$= \frac{1}{2\pi\sqrt{6} * 10 * 10^3 * 1 * 10^{-9}}$$

$$= 6501Hz = 6.5KHz$$

$$A = 29 = \frac{R_f}{R_{in}}$$

$$\therefore R_f = A * R_{in}$$

$$= 29 * 5K\Omega = 145K\Omega$$



$R=10K\Omega$ & $C=1nf$

الاسبوع التاسع

الهدف التعليمي:

مدة المحاضرة: 2 ساعة نظري+2 ساعة عملي .

الأنشطة المستخدمة:

1. أنشطة تفاعلية صفية
2. أسئلة عصف ذهني
3. أنشطة جماعية (إذا تطلب الامر)
4. واجب بيتي
5. واجب الكتروني

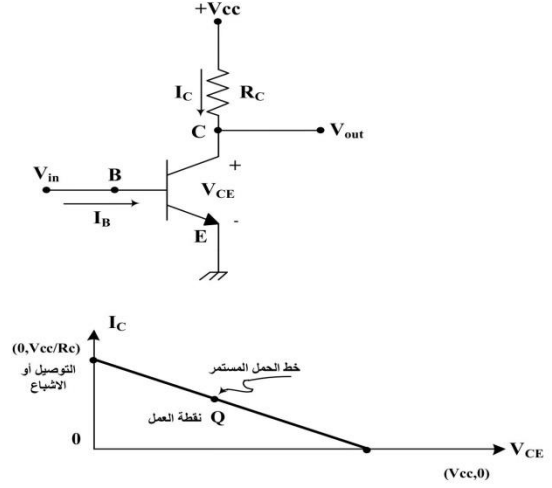
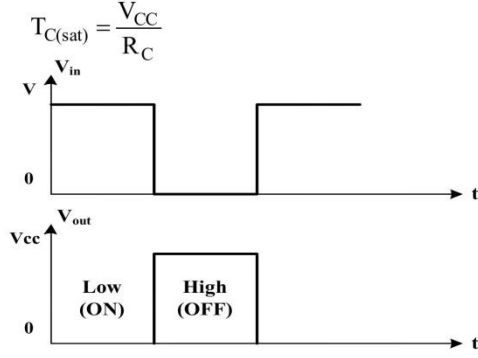
أساليب التقويم:

1. التغذية الراجعة الفورية من قبل التدريسي (التقويم البنائي).
2. اشراك الطلبة بالتقويم الذاتي (تصحيح اخطائهم بأنفسهم).
3. التغذية الراجعة النهائية (التقويم الختامي)، ويقصد به حل الأسئلة المعطاة كنشاط صفي في نهاية المحاضرة.

Transistor as Switch

الترانزستور كمفتاح

هي عبارة عن دائرة ترانزستور مربوطة بصيغة الباعث المشترك ويكون الترانزستور في حالة توصيل ($V_{CE}=0$) (ON) إذا كانت الفولتية على القاعدة كافية لإمرار تيار قاعدة يجعل تيار الجامع في حالة اشباع ، ويكون في حالة قطع ($V_{CE}=V_{CC}$) (OFF) عندما يكون جهد القاعدة قليل أو صفر . وكما مبين أدناه الدائرة وموجة نبضات الإدخال والإخراج وخط الحمل.



الاسبوع العاشر

الهدف التعليمي:

مدة المحاضرة: 2 ساعة نظري+2 ساعة عملي .

الأنشطة المستخدمة:

1. أنشطة تفاعلية صفية
2. أسئلة عصف ذهني
3. أنشطة جماعية (إذا تطلب الامر)
4. واجب بيتي
5. واجب الكتروني

أساليب التقويم:

1. التغذية الراجعة الفورية من قبل التدريسي (التقويم البنائي).
2. اشراك الطلبة بالتقويم الذاتي (تصحيح أخطائهم بأنفسهم).
3. التغذية الراجعة النهائية (التقويم الختامي)، ويقصد به حل الأسئلة المعطاة كنشاط صفي في نهاية المحاضرة.

عنوان المحاضرة: أنواع المذبذبات (أحادي الاستقرار غير المستقر-ثنائي الاستقرار)

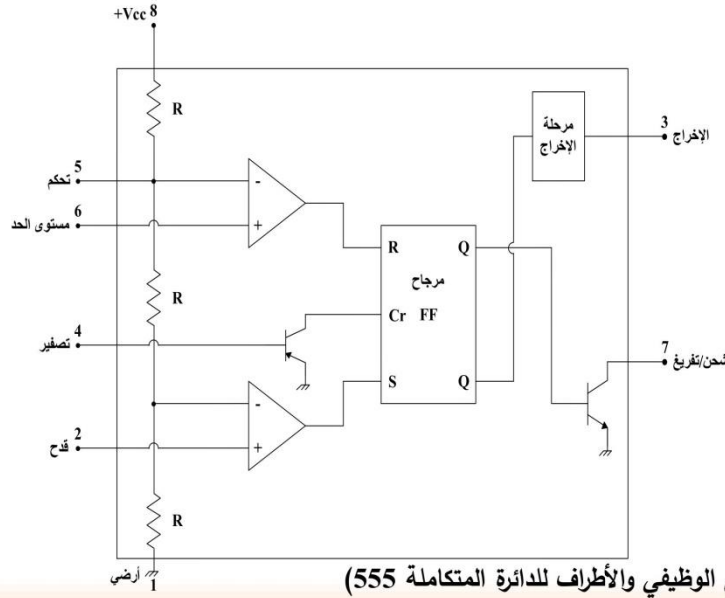
555 Integrated Circuit

الدائرة المتكاملة 555

هي دائرة متكاملة تناظرية (خطية) وهي مناسبة للعمل مع الدوائر الرقمية أيضاً، ولها مزايا عديدة منها:

- صغر الحجم وخفة الوزن ورخص ثمنها وسهولة التعامل معها.
- المدى الواسع من الجهد الذي تعمل به (4 إلى 16 فولت).
- قابليتها للعمل مع الدوائر الرقمية.

ولها ثمانية أطراف كما مبين في الشكل أدناه الذي يوضح أطرافها والتركيب الداخلي الوظيفي لها.



أطراف الدائرة المتكاملة 555

الطرف 1: أرضي (Ground) يعمل هذا الطرف أرضياً للدائرة ويربط مع القطب السالب لجهد التجهيز.

الطرف 2: القذح (Trigger) وهو طرف إدخال لتغيير حالة الإخراج من واطيء Low إلى عال High وذلك عندما يقل جهد هذا الطرف عن

$\frac{1}{3}V_{cc}$ حيث يسبب المقارن 2 تغيير حالة المرحاح والذي بدوره يغير حالة مرحلة الإخراج من واطيء إلى عال. ويجب ان يكون

عرض نبضة القذح أقل من حاصل ضرب RC (المقاومة والمتسعة الخارجيتين).

الطرف 3: الإخراج (output) وهو طرف إخراج الدائرة ويكون جهده $(V_{out}=V_{cc}-1.7)$ وله القابلية على تجهيز تيار حمل يصل إلى 100mA!

الطرف 4: التصفير (Reset) يستعمل هذا الطرف لتصفير الإخراج عندما يكون جهده بين صفر و 0.4V حيث يقوم بتصفير المرحاح الذي يسيطر على مرحلة الإخراج. ولمنع التصفير الغير مرغوب فيه يربط هذا الطرف إلى القطب الموجب لجهد التجهيز في حالة عدم الاستعمال وعند استخدامه يربط إلى مفتاح Switch يقوم بالسيطرة على اشتغال الدائرة.

الطرف 5: جهد التحكم (Control Voltage) يستخدم هذا الطرف للتحكم في تردد نبضات الإخراج وذلك من دون الاعتماد على قيمة RC، وذلك بتغيير جهد الإدخال المسلط على هذا الطرف بمدى محدود 45% إلى 90% من جهد التجهيز V_{cc} في صيغة احادي الاستقرار، بينما يكون المدى أوسع من 1.7V إلى V_{cc} في صيغة المهتر غير المستقر حيث تكون موجة الإخراج بشكل تضمين ترددي FM وفي حالة عدم استعمال هذا الطرف يفضل توصيله إلى الأرضي عبر متسعة صغيرة (0.01μF) للحفاظ على المناعة ضد الضوضاء.

الطرف 6: مستوى حد الجهد (Threshald Voltage) أو مستوى الحد يمثل هذا الطرف أحد إدخال المقارن، فعندما يتغذى جهد الإدخال المسلط على هذا الطرف $\frac{2}{3}V_{cc}$

فإن إخراج المقارن يتسبب في تصفير المرحاح الذي بدوره يجعل مرحلة الإخراج في حالة واطيء شرط أن لا يقل تيار الإدخال لهذا الطرف عن $0.1\mu A$ (باختصار يقوم هذا الطرف بتغيير حالة جهد الإخراج من عال إلى واطيء عندما يكون جهده أكبر من $\frac{2}{3}V_{cc}$)
إن مستوى حد التيار هذا الطرف، حيث تكون أكبر قيمة لهذه المقاومة $20M\Omega$ عندما يكون $V_{cc}=15V$.

الطرف 7: شحن / تفريغ (Charge / Dicharge) يعمل هذا كدائرة قصر (short) عندما يكون الإخراج في حالة واطيء مما يساعد على تفريغ شحنة متسعة التوقيت C (المربوطة خارجياً بين هذا الطرف والأرضي). أما عندما يكون الإخراج في حالة عال فإن الطرف يتصرف بشكل دائرة مفتوحة (Open) مما يسمح للمتسعة بالشحن ولزمن يعتمد على قيمة كل من R و C. إن مبدأ شحن المتسعة وتفريغها هو أساس فكرة التوقيت في هذه الدائرة المتكاملة 555.

الطرف 8: تجهيز القدرة V_{cc} (Power Supply) يربط هذا الطرف بالقطب الموجب لمجهز القدرة الذي يتراوح بين 4 إلى 16 فولت وفي بعض الأنواع للمؤقت 555 يتراوح بين 3 إلى 18 فولت.

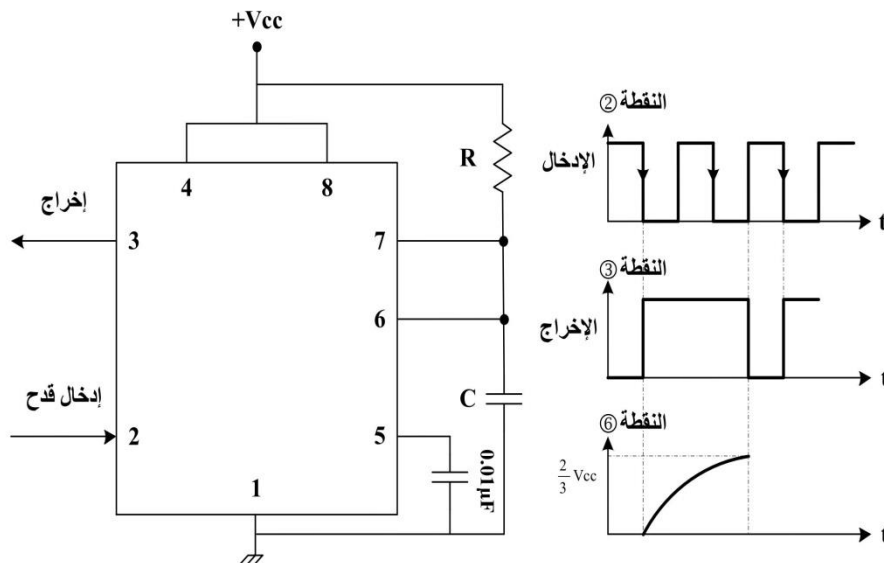
ملاحظة: أن اقل قيمة لمقاومة الحمل يمكن ربطها على إخراج الدائرة المتكاملة 555 وهو الطرف 3 يحددها أعظم تيار تجهزه الدائرة وقدره $200mA$ ويمكن حسابها من العلاقة التالية:

$$R_{L(min)} = \frac{V_{out}}{I_{L(max)}} = \frac{V_{cc} - 1.7}{200mA}$$

المؤقت 555 بصيغة احادي الاستقرار

Timer 555 As Monostable Multivibrator

له نفس التسميات التي ذكرناها سابقاً في المهتز احادي الاستقرار ويستخدم للحصول على نبضة توقيت في الإخراج يكون زمنها أكبر بكثير من عرض (زمن) نبضة القدح المسلطة على طرف القدح (طرف 2) ويبين الشكل أدناه دائرة هذا المؤقت مع أشكال الموجات له:



(دائرة المؤقت 555 بصيغة احادي الاستقرار)

(أشكال الموجات الاحادي الاستقرار)

نظرية العمل:

يحصل القذح عندما يصل جهد نبضة القذح $\frac{2}{3} V_{cc}$ أو أقل (على أن يكون عرض نبضة القذح أقل من عرض نبضة الإخراج المطلوب). وعندها يتحول الإخراج من واطيء إلى عال وتشحن المتسعة لفترة زمنية ($T=101RC$) إلى أن يصل الجهد على طرفي المتسعة $\frac{1}{3} V_{cc}$ عندها يتحول الإخراج من عال إلى واطيء. وتستمر هذه الحالة إلى أن تأتي نبضة قذح أخرى كما مبين في الموجات أعلاه. يسمى T عرض نبضة الإخراج أو زمن نبضة الإخراج أو زمن التوقيت.

ملاحظة: (دائرة احادي الاستقرار هي الدائرة الرئيسية في دوائر التوقيت ذات الاستخدامات العملية الكثيرة ولهذا صنعت دوائر متكاملة للعمل كأحادي الاستقرار من أشهرها الدائرة المتكاملة الرقمية TTL ذات الرقم 74121).

ملاحظة :

$$\text{العلاقة العامة} \quad \%D = \frac{t_H}{t_H + t_L} * 100 \quad \text{دورة التشغيل}$$

$$\text{العلاقة الخاصة لهذه الدائرة} \quad \%D = \frac{R_1 + R_2}{R_1 + 2R_2} * 100 \quad (\text{دائرة 555 بصيغة غير مستقر}).$$

أقل قيمة لـ $\%D$ في هذه الدائرة هي 50% حيث $t_H = t_L$ عندما $R_1 = 0$.

مثال: في دائرة المؤقت 555 بصيغة مهتز غير مستقر إذا كانت $V_{cc}=15V$, $C=0.22\mu F$, $R_2=15K\Omega$, $R_1=10K\Omega$ المطلوب إيجاد: ١- تردد موجة الإخراج. ٢- زمن موجة الإخراج في المستوى العالي وفي المستوى الواطي. ٣- النسبة المئوية لدورة التشغيل.

الحل: نرسم الدائرة ثم نثبت القيم عليها.

$$f = \frac{1.44}{(R_1 + 2R_2)C} = \frac{1.44}{(10*10^3 + 2*15*10^3) * 0.22*10^{-6}} = 164Hz \quad \bullet \text{تردد الإخراج } f$$

$$t_H = 0.693(R_1 + R_2)C = 0.693(10*10^3 + 15*10^3) * 0.22*10^{-6} \quad \bullet \text{زمن المستوى العالي } t_H$$

$$= 3.8msec$$

$$t_L = 0.693R_2C = 0.693*15*10^3 * 0.22*10^{-6} = 2.29msec \quad \bullet \text{زمن المستوى الواطي } t_L$$

$$T = t_H + t_L = 3.8 + 2.29 = 6.09msec \quad \text{أما زمن الموجة } T \text{ فهو}$$

$$f = \frac{1}{T} = \frac{1}{6.09*10^{-3}} = 164Hz \quad \text{طريقة ثانية}$$

• النسبة المئوية لدورة التشغيل يمكن حسابها بإحدى الطريقتين.

$$\%D = \frac{t_H}{T} * 100 = \frac{3.8msec}{6.09msec} * 100 = 62.45\%$$

$$\text{أو} \quad \%D = \frac{R_1 + R_2}{R_1 + 2R_2} * 100 = \frac{10k + 15k}{10k + 2*15k} * 100 = 62.5\%$$

الاسبوع الحادي عشر

الهدف التعليمي:

مدة المحاضرة: 2 ساعة نظري+2 ساعة عملي .

الأنشطة المستخدمة:

1. أنشطة تفاعلية صفية
2. أسئلة عصف ذهني
3. أنشطة جماعية (إذا تطلب الامر)
4. واجب بيتي
5. واجب الكتروني

أساليب التقويم:

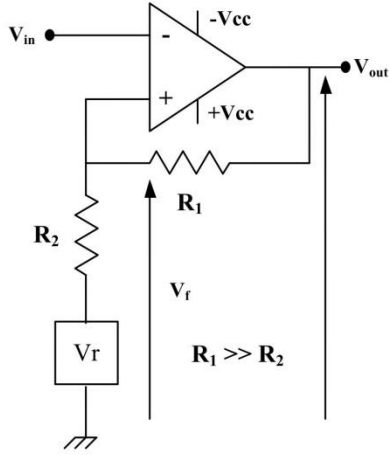
1. التغذية الراجعة الفورية من قبل التدريسي (التقويم البنائي).
2. اشراك الطلبة بالتقويم الذاتي (تصحيح أخطائهم بأنفسهم).
3. التغذية الراجعة النهائية (التقويم الختامي)، ويقصد به حل الأسئلة المعطاة كنشاط صفي في نهاية المحاضرة.

Schmitt Trigger

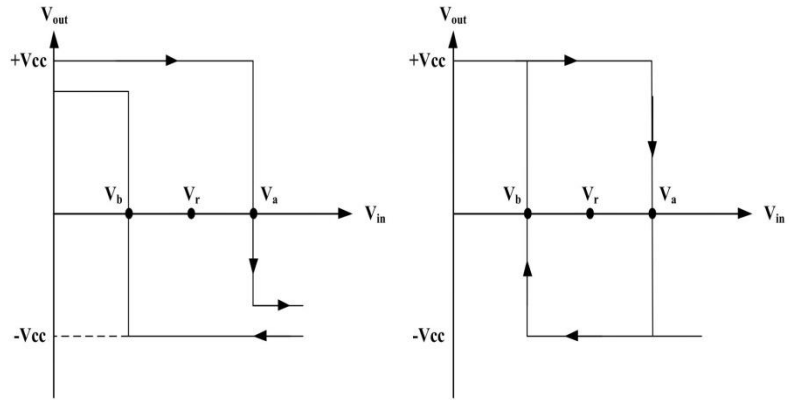
قذح (مقذاح) شميت

وهي من الدوائر المستخدمة كثيراً في توليد نبضات القذح لما تمتاز به من مناعة ضد الضوضاء. وقسم من دوائر البوابات المنطقية كدائرة لاو NAND (الدائرة المتكاملة 7413 والدائرة المتكاملة 74132) ودائرة النفي NOT (الدائرة المتكاملة 7414) تعتمد في تركيبها الداخلي قذح شميت.

ودائره مركبة من دائرة العبور الصفري ودائرة المقارن التناظري كما موضح في الشكل أدناه، علماً أن قذح شميت يسمى أيضاً مقارن إعادة التوليد (Regenerating Comparator):



(دائرة قذح شميت)



(منحني عمل دائرة قذح شميت (حلقة جهد التخلفية))

حيث أن:

$V_a = V_{Utp}$ (Upper trigger potential) جهد القذح الأعلى

$V_b = V_{Ltp}$ (Lower trigger potential) جهد القذح الأسفل

الفرق بين V_a ، V_b يسمى جهد التخلفية (Hysteresis Voltage).

ملاحظة:

عندما تكون $V_R=0$ فإن الدائرة نفسها تبقى مع عمل V_r دائرة قصيرة أي أن المقاومة R_2 ترتبط مباشرة بالأرضي وعندها

يكون:

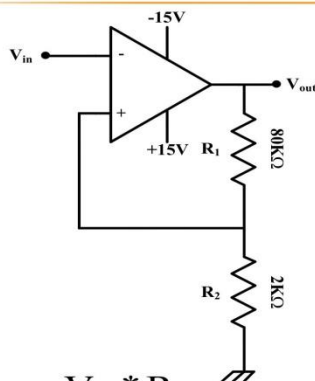
$$V_a = -V_b = V_{Utp} = -V_{Ltp} = \mp \frac{V_{cc}}{R_1 + R_2} * R_2$$

مثال:

في دائرة قاذح شميث إذا كانت $V_{cc} = \pm 15V$ ، $R_2 = 2K$ ، $R_1 = 80K$ أرسم موجة الإخراج نسبة إلى موجة إدخال

الحل:

نرسم الدائرة ثم نحدد القيم عليها ونوجد جهد القذح الأعلى وجهد القذح الأسفل:

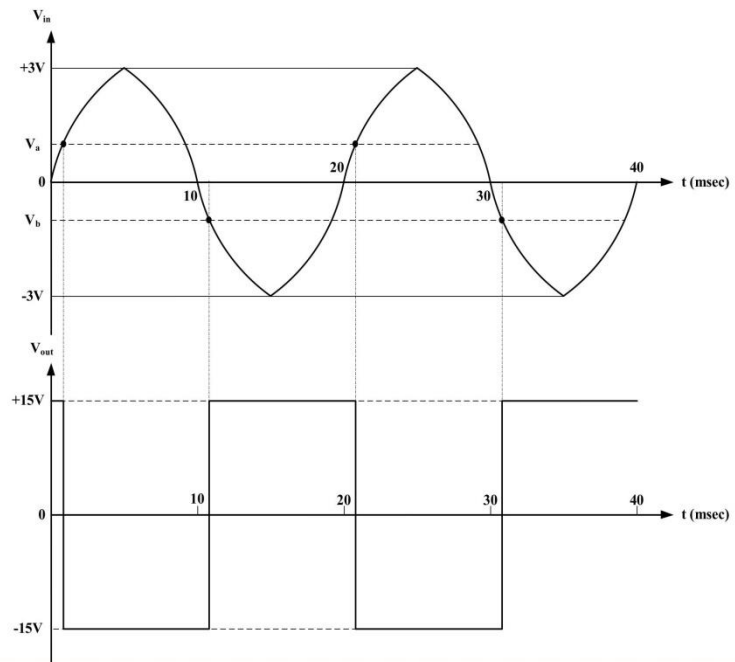


$$V_a = V_{Utp} = \frac{V_{cc} * R_2}{R_1 + R_2}$$

$$= \frac{15 * 2K\Omega}{(80 + 2)K\Omega} = 0.37V$$

$$V_b = V_{Ltp} = -\frac{V_{cc} * R_2}{R_1 + R_2}$$

$$= \frac{15 * 2K\Omega}{(80 + 2)K\Omega} = -0.37V$$



الاسبوع الثاني عشر

الهدف التعليمي:

مدة المحاضرة: 2 ساعة نظري+2 ساعة عملي .

الأنشطة المستخدمة:

1. أنشطة تفاعلية صفية
2. أسئلة عصف ذهني
3. أنشطة جماعية (إذا تطلب الامر)
4. واجب بيتي
5. واجب الكتروني

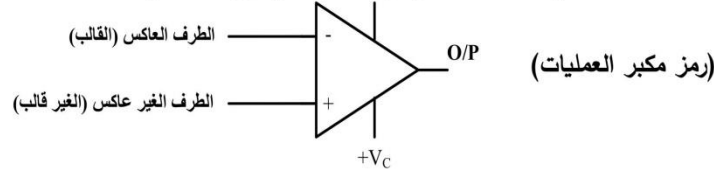
أساليب التقويم:

1. التغذية الراجعة الفورية من قبل التدريسي (التقويم البنائي).
2. اشراك الطلبة بالتقويم الذاتي (تصحيح أخطائهم بأنفسهم).
3. التغذية الراجعة النهائية (التقويم الختامي)، ويقصد به حل الأسئلة المعطاة كنشاط صفي في نهاية المحاضرة.

Operational Amplifier (OPAMP)

مكبر العمليات

وهو عبارة عن دائرة متكاملة تناظرية لها طرفان للإدخال وطرف للإخراج ومصدرين للجهد المستمر كما يوضح ذلك رمزه بالرسم:



OPAMP Characteristics

خواص مكبر العمليات

- له مقاومة إدخال عالية جداً (مثالياً مالا نهاية).
- له مقاومة إخراج قليلة جداً (مثالياً صفر).
- له عامل تكبير (كسب) فولتية عالي جداً (مثالياً مالا نهاية).
- له عرض حزمة (B.W) واسع جداً (مثالياً مالا نهاية).

OPAMP Applications

تطبيقات مكبر العمليات

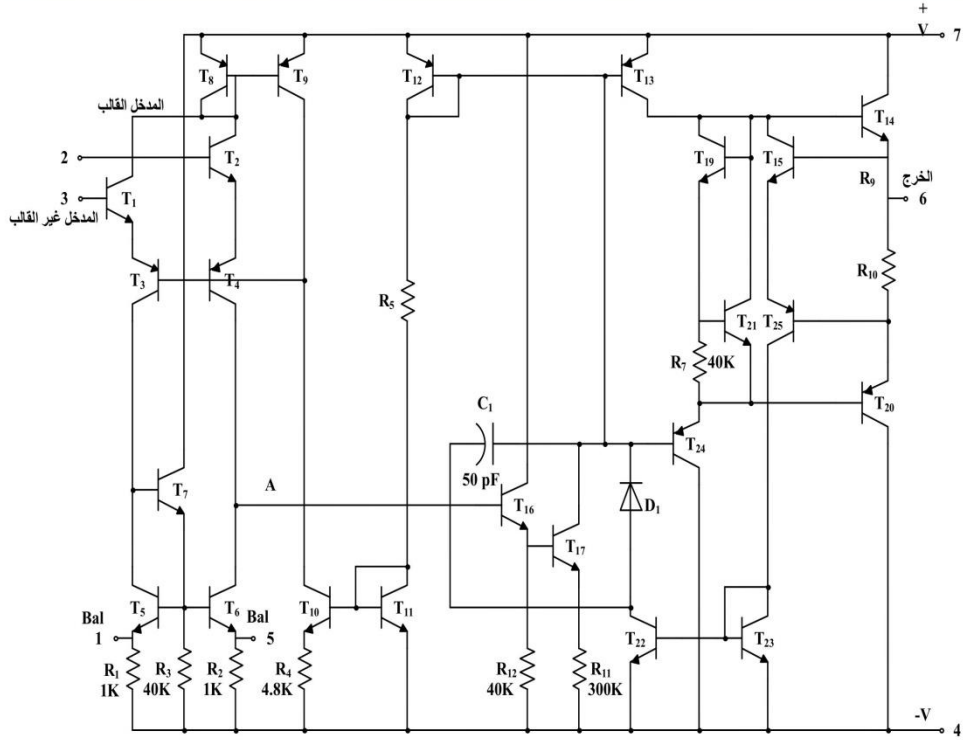
يمتاز مكبر العمليات باستخدامه في كثير من التطبيقات المختلفة في الدوائر الالكترونية مثل: المكبر العاكس، المكبر غير العاكس، تابع الفولتية، الجامع، الطارح، المكامل، المفاضل وغيرها. وسوف نتناول بعض هذه التطبيقات بشيء من التفصيل.

ملاحظة: تعتبر المتكاملة 741 مثلاً جيداً لمكبر العمليات، ويحتوي تركيبها الداخلي العديد من المكونات الالكترونية كما موضح في الشكل أدناه.

يجري التركيز في هذا الفصل على مكبر العمليات كقطعة واحدة وبإضافة مكونات خارجية مناسبة يمكن ان تؤدي وظيفة مذبذب لموجات جيبية أو غير جيبية. دوائر اكتساحية، مصادر للتيار والفولتية الثابتة بالإضافة إلى العمليات الحسابية الأربع المشار إليها اعلاه.

غير ان استعمال العمليات يعتمد على المكبر في كل الأحوال وحسب مقتضيات العمل.

(التركيب الداخلي لمكبر العمليات 741)

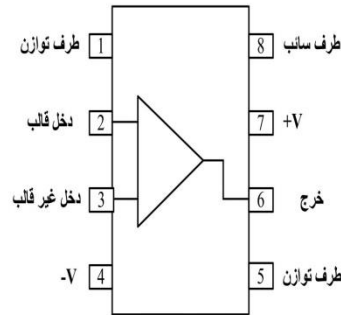


تركيب ومواصفات مكبر العمليات

مكبر العمليات ماهو إلا دائرة متكاملة خطية يكتب اختصار Op. Amp حيث يصنع المكبر بأكمله على شريحة (رقاقة) سليكونية واحدة وحسب الأسلوب الممين في الفصل الثامن - كما ان الدوائر الأساسية والأولية فيه هي المكبرات التفاضلية ذات الاقران المباشر وبنوعين من الترانزستورات (ثنائي القطبية وتأثير المجال). ويوضح الشكل التركيب الداخلي لمكبرالعمليات نوع 741 والأكثر شيوعاً في التطبيقات العملية.

الرمز التخطيطي

يمثل مكبر العمليات عادة بمثلث (كرأس السهم) والذي يشير إلى اتجاه سير البيانات (الدخل إلى الخرج). والشكل أدناه يبين مكبرعمليات ذو ثمانية أطراف (دبابيس) داخل عبوته البلاستيكية. وفيما يلي وصف موجز لوظيفة أطراف التوصيل.



رمز مكبر العمليات 741 داخل عبوة بلاستيكية

• **الطرفين (4, 7):** يمثلان أطراف مجهز القدرة حيث يجهز المكبر بمصدرين منظمين للتيار المستمر مثل $\pm 15V$ نسبة إلى الخط الأرضي. وهذه الفولتية تمكن المضخم لتكبير إشارة الدخل (dc و ac) فيما إذا كانت سالبة أو موجبة نسبة إلى المنسوب المرجعي ولكن لا تكون فولتيات التجهيز ذات مقادير حرجة على الرغم من المصنع يبين الفولتيات المستخدمة في لوائح الأداء. كما يوصي بإضافة متسعة قيمتها $0.1\mu f$ بين كل مصدر والأرضي لأمرار الترددات الراديوية.

• **الطرف (2):** هو طرف دخل قالب للإشارة. فعند تسليط إشارة بين هذه الطرف والأرضي، فإنها تكبر وتقلب في دائرة الخرج. فإذا كانت إشارة الدخل متناوبة فإن القلب يشير إلى التبدل في زاوية الطور بمقدار 180° . أو بمعنى آخر، تنعكس إشارة الخرج عن الدخل. ويعني ذلك تغير في العلامة أو الاتجاه. ولهذا السبب يشار إلى الطرف القالب بالعلامة (-).

• **الطرف (3):** يسمى طرف الدخل غير القالب ويميز بالعلامة (+). والإشارة التي تسلط بين هذا الطرف والأرضي، تظهر في الخرج بنفس إشارة الدخل.

• **الطرف (6):** هو خرج المكبر حيث تؤخذ إشارة الخرج بين هذا الطرف والأرضي.

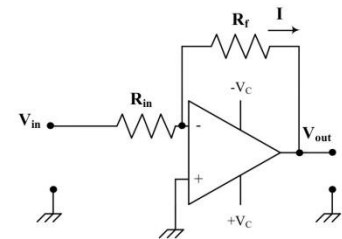
Inverting Amplifier

المكبر العاكس (القالب)

يقوم المكبر العاكس بتكبير الإشارة مع قلب الإشارة لها فإن الجهد السالب سوف يخرج موجباً والجهد الموجب سيكون سالباً، أي هناك فرق طور 180° بين الإدخال والإخراج وتكون معادلة الإخراج V_{out} وعامل تكبير الفولتية في دائرة المكبر العاكس كما يلي:

$$A_v = \frac{V_{out}}{V_{in}} = -\frac{R_f}{R_{in}} \quad \text{تكبير الفولتية أو الكسب للفولتية}$$

$$V_{out} = A_v * V_{in} = -\frac{R_f}{R_{in}} V_{in}$$

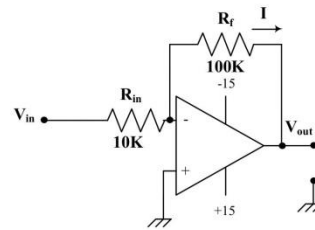
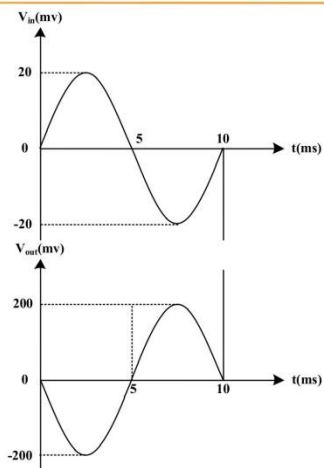


$$\begin{aligned} V_{out} &= -I * R_f \\ V_{in} &= I * R_{in} \end{aligned} \quad \text{حيث أن:}$$

(دائرة المكبر العاكس)

ملاحظة: وإذا كانت $R_f = R_{in}$ فإن $A_v = -1$ و $V_{out} = -V_{in}$ وعندما تسمى دائرة العاكس (بدون تكبير).

مثال: في دائرة المكبر العاكس إذا كانت $R_f = 100K$ و $R_{in} = 10K$ و $V_{cc} = +15V$. ارسم موجة الإخراج لموجة الإدخال المعطاة.
الحل: نرسم الدائرة ونثبت المعلومات عليها.



$$A_v = -\frac{R_f}{R_{in}} = -\frac{100K}{10K} = -10 \quad \text{نحسب } A_v$$

$$V_{out1} = V_{in} * A_v = 20 * (-10) = -200mV$$

$$V_{out2} = V_{in} * A_v = -20 * (-10) = +200mV$$

الاسبوع الثالث عشر

الهدف التعليمي:

مدة المحاضرة: 2 ساعة نظري+2 ساعة عملي .

الأنشطة المستخدمة:

1. أنشطة تفاعلية صفية
2. أسئلة عصف ذهني
3. أنشطة جماعية (إذا تطلب الامر)
4. واجب بيتي
5. واجب الكتروني

أساليب التقويم:

1. التغذية الراجعة الفورية من قبل التدريسي (التقويم البنائي).
2. اشراك الطلبة بالتقويم الذاتي (تصحيح أخطائهم بأنفسهم).
3. التغذية الراجعة النهائية (التقويم الختامي)، ويقصد به حل الأسئلة المعطاة كنشاط صفي في نهاية المحاضرة.

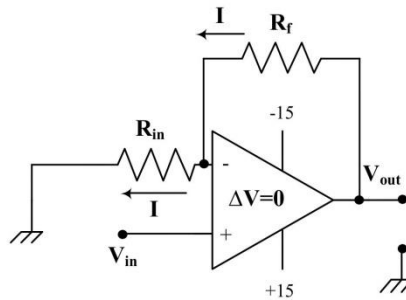
عنوان المحاضرة: كسب المكبر غير القالب - تابع الفولتية ومعادلة التكبير

Non-Inverting Amplifier

المكبر الغير عاكس (الغير قالب)

في المكبر غير العاكس يكون التكبير بدون قالب الاشارة أي ان اشارة الإخراج تكون بنفس الطور مع اشارة الإدخال وتكون علاقة التكبير لهذه الدائرة كما يلي:

$$A_v = 1 + \frac{R_f}{R_{in}}$$



(دائرة المكبر غير العاكس)

مثال: في دائرة المكبر غير العاكس إذا كانت $R_f=50K$ و $R_{in}=10K$ و $V_{cc}=\pm 15V$. أوجد فولتية الإخراج إذا كانت $V_{in}=-1.5V$ مرة و $V_{in}=4V$ مرة أخرى.

الحل: نرسم الدائرة ونثبت المعلومات عليها.

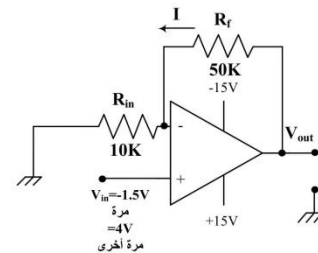
$$A_v = 1 + \frac{R_f}{R_{in}} = 1 + \frac{50K}{10K} = 6$$

عندما $V_{in}=-1.5V$ فإن الإخراج

$$V_{out} = V_{in} * A_v = 6 * (-1.5) = -9V$$

وعندما $V_{in}=4V$ فإن الإخراج

$$V_{out} = V_{in} * A_v = 6 * 4 = 24V$$



(دائرة المثال للمكبر الغير عاكس)

وهذا عملياً غير ممكن

حيث ان: $V_{out} \leq V_{cc}$ أي أنها لا تتجاوز 15V في هذا المثال.

ملاحظة: إذا كانت $R_f=0$ و $R_{in}=\infty$ في المكبر غير العاكس فإن الدائرة تسمى (تابع الفولتية) أو المصدر التناظري Analog Buffer ويكون $A_v=1$ ويستخدم لتكبير التيار. $V_{out} = V_{in}$.

الاسبوع الرابع عشر

الهدف التعليمي:

مدة المحاضرة: 2 ساعة نظري+2 ساعة عملي .

الأنشطة المستخدمة:

1. أنشطة تفاعلية صفية
2. أسئلة عصف ذهني
3. أنشطة جماعية (إذا تطلب الامر)
4. واجب بيتي
5. واجب الكتروني

أساليب التقويم:

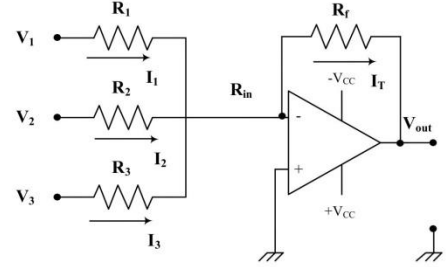
1. التغذية الراجعة الفورية من قبل التدريسي (التقويم البنائي).
2. اشراك الطلبة بالتقويم الذاتي (تصحيح أخطائهم بأنفسهم).
3. التغذية الراجعة النهائية (التقويم الختامي)، ويقصد به حل الأسئلة المعطاة كنشاط صفي في نهاية المحاضرة.

Inverting Adder

الجامع العاكس (القلب)

ويسمى أيضاً المضيف أو الضائف، وتقوم هذه الدائرة بجمع عدد من إشارات مع عكسها (قلب إشارتها). تستخدم دائرة الجامع العاكس في محول رقمي إلى تناظري (D/A) وكذلك في الحاسبة التناظرية، وفيما يلي رسم الدائرة مع العلاقات الرياضية لدائرة الجامع العاكس:

$$V_{out} = - \left(\frac{R_f}{R_1} * V_1 + \frac{R_f}{R_2} * V_2 + \frac{R_f}{R_3} * V_3 \right) \dots\dots\dots 1$$



المعادلة العامة للجامع العاكس
وإذا كانت المقاومات متساوية أي أن $R_1 = R_2 = R_3 = R_f$
فإن المعادلة (1) ستكون:

$$V_{out} = -(V_1 + V_2 + V_3) \dots\dots (2)$$

(دائرة الجامع العاكس)

كيفية الحصول على المعادلة (1) هو كما يلي:

$$I_1 = \frac{V_1}{R_1}, \quad I_2 = \frac{V_2}{R_2}, \quad I_3 = \frac{V_3}{R_3}$$

$$V_{out} = -I_T * R_f = -(I_1 + I_2 + I_3) * R_f$$

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

مثال:

في دائرة الجامع العاكس إذا كانت $V_{cc} = \pm 15V$ و $V_3 = 0.5V$, $V_2 = 1V$, $V_1 = 2V$, $R_3 = 15K$, $R_2 = 20K$, $R_1 = 30K$, $R_f = 60K$ أوجد فولتية الإخراج في هذه الدائرة.

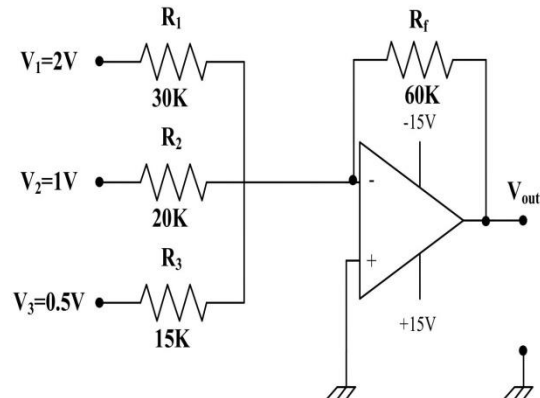
الحل: نرسم الدائرة ونثبت المعلومات عليها.

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

$$= - \left(\frac{60}{30} * 2 + \frac{60}{20} * 1 + \frac{60}{15} * 0.5 \right)$$

$$= -(4 + 3 + 2)$$

$$= -9V \text{ و.هـ.م}$$



(دائرة مثال الجامع العاكس)

الاسبوع الخامس عشر

الهدف التعليمي:

مدة المحاضرة: 2 ساعة نظري+2 ساعة عملي .

الأنشطة المستخدمة:

1. أنشطة تفاعلية صفية
2. أسئلة عصف ذهني
3. أنشطة جماعية (إذا تطلب الامر)
4. واجب بيتي
5. واجب الكتروني

أساليب التقويم:

1. التغذية الراجعة الفورية من قبل التدريسي (التقويم البنائي).
2. اشراك الطلبة بالتقويم الذاتي (تصحيح أخطائهم بأنفسهم).
3. التغذية الراجعة النهائية (التقويم الختامي)، ويقصد به حل الأسئلة المعطاة كنشاط صفي في نهاية المحاضرة.

عنوان المحاضرة: دائرة الجامع غير العاكس ومعادلة الإخراج-أمثلة حسابية

Non-Inverting Adder

الجامع غير العاكس (غير القالب)

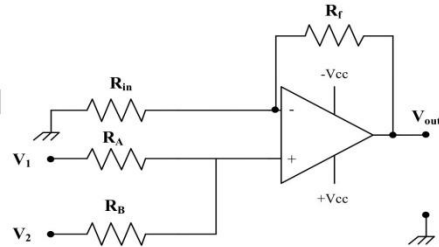
تقوم دائرة الجامع غير القالب بجمع عدد من الاشارات من دون عكسها، وتسمى أيضاً المضيف غير القالب أو الضائف غير القالب.

وفيما يلي رسم الدائرة مع العلاقات الرياضية لها:

$$V_{out} = \left(1 + \frac{R_f}{R_{in}}\right) \left(\frac{V_1 * R_B + V_2 * R_A}{R_A + R_B}\right) \quad \dots\dots\dots (1)$$

$$V_{out} = \left(\frac{V_1 + V_2}{2}\right) \left(1 + \frac{R_f}{R_{in}}\right) \quad \dots\dots\dots (2) \quad \text{إذا كانت } R_A = R_B$$

هذا الرقم يدل على عدد الإشارات



وإذا كانت $R_f = R_{in}$ أيضاً فإن المعادلة (2) تصبح: $V_{out} = V_1 + V_2$

المعادلة (1) وهي المعادلة العامة تم الحصول عليها باستخدام نظرية التراكب (Superposition) المعروفة في الدوائر الكهربائية وكما يلي:

$$V_{out1} = \left(1 + \frac{R_f}{R_{in}}\right) \left(\frac{V_1 * R_B}{R_A + R_B}\right)$$

$$V_{out2} = \left(1 + \frac{R_f}{R_{in}}\right) \left(\frac{V_2 * R_A}{R_A + R_B}\right)$$

وبإجراء عملية جمع V_{out1} مع V_{out2} نحصل على المعادلة (1).

مثال: في دائرة الجامع غير العاكس إذا كانت $V_2 = 2.5$ ، $V_1 = 3.5V$ ، $R_{in} = 10K$ ، $R_f = 40K$ ، $R_A = R_B = 10K$ ، $V_{cc} = 15V$ أوجد V_{out} لهذه الدائرة.

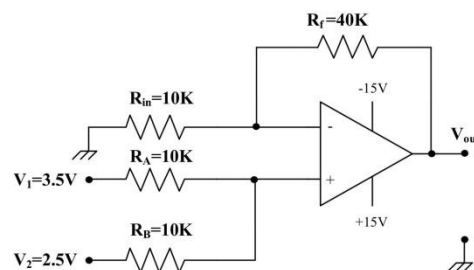
الحل: بداية نرسم الدائرة ثم نقوم بتثبيت المعلومات عليها:

$$V_{out} = \left(\frac{V_1 + V_2}{2}\right) \left(1 + \frac{R_f}{R_{in}}\right)$$

$$= \left(\frac{3.5 + 2.5}{2}\right) \left(1 + \frac{40}{10}\right)$$

$$= (3) * (5)$$

$$= 15V_{\text{م.و.}}$$



ملاحظة: أعد حل المثال السابق إذا كانت $R_f = R_{in} = 10K$ أن علاقة الإخراج التي بإمكاننا استخدامها هي:

$$V_{out} = (V_1 + V_2) = 3.5 + 2.5 = 6V$$