

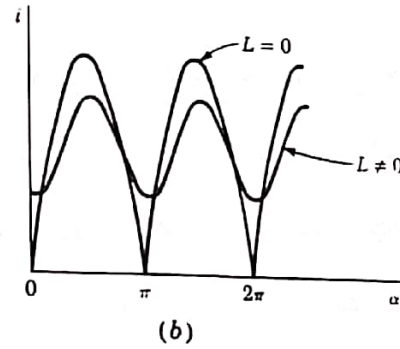
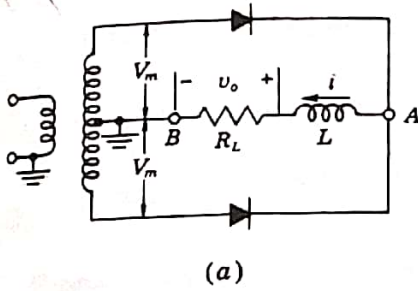
٦-٣) المرشحات Filters :-

الغرض من المرشح هو تخمير المركبات المتناوبة. في خرج المقوم الى اقصى درجة وبالتالي الحصول على خرج مستمر صاف بدون تعرج . باعتبار ← أن المقوم هو وسيلة الكترونية غير خطية فمن الصعب ايجاد علاقات رياضية دقيقة تربط بين دخل المقوم وخرج المرشح ، وعلى المهندس تحويل التقريبات الناتجة الى نتيجة حقيقية بالتجربة المخبرية . سندرس في هذه الفقرة المرشحات التحريضية والمرشحات السعوية والمرشحات المركبة .

٦-٣-١) المرشحات التحريضية Inductor Filters :-

ان عمل المرشح التحريضي يعتمد على الخاصية الاساسية للملف الذى يعاكس اى تغير في التيار . نتيجة لذلك ، اى تغير مفاجئ يمكن ان يحدث في الدارة بدون وجود ملف ينقص الى حد ما ،

(تبعاً القيمة تحريض الملف) بوجود الملف في الدارة .
 يبين الشكل (6.3-1a) دارة مقوم موجة كاملة مع مرشح تحريضي
 يستخدم ملفاً خانقاً على التسلسل، مع مقاومة الحمل . ويبين الشكل
 1 6.3-1b ، شكل موجة تيار الحمل في الخرج والتي يمكن الحصول
 عليها مع ملف أو بدونه .



الشكل 1 6.3-1

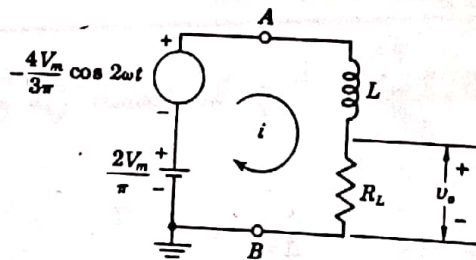
أن التوتر المطبق على الدارة الحاسوبية على مقاومة الحمل
 والملف (أي الجهد على طرفي B و A وهو خرج المقوم) يعطى
 حسب العلاقة 1 6.2-26 بعد استبدال التيار (1) بالجهد
 (v) كما يلي :

$$v = V_m \left[\frac{2}{\pi} - \frac{4}{\pi} \sum_{\substack{k \text{ even} \\ k \neq 0}} \frac{\cos k\omega t}{(k+1)(k-1)} \right] \dots (6.3-1)$$

ان مدلات الحدود المتناوبة التي تأتي بعد الحد الاول تكون اصغر من مطال اول حد في السلسلة . لذلك فالتوافقية الرابعة تكون مساوية لـ (20%) فقط من التوافقية الثانية . بالاضافة الى ذلك بسبب ان ممانعة الملف تتزايد مع التردد فانه ينتج عملية ترشيح بالنسبة للتوافقيات الاعلى . اذا يمكن اعتبار ان شكل الموجة في الخرج يتألف بشكل اساسي من التوافقية الثانية ويمكننا اهمال التوافقيات الاعلى .

تحت هذه الشروط يمكن ان تعطى الدارة المكافئة للمقوم

مع المرشح بالشكل (6.3-2) .



الشكل 1 (6.3-2)

في هذه الفقرة تم اهمال الهبوط على الشنائي ومقاومته في حسابات التعرج ، كما تم اهمال المقاومة والتخريف التسريبي للمحولة ومقاومة الملف المادية .

نلاحظ انه بقي في الدارة المكافئة عناصر خطية فقط ، وان جهد الدخل للمرشح يتألف من المنبع المستمر $\left(\frac{2V_m}{\pi} \right)$ على التسلسل مع منبع متناوب قوته المحركة تساوي $\left(-\frac{4V_m}{3\pi} \cos 2\omega t \right)$. ان تيار الحمل يساوي حسب نظرية الدارة الاساسية الى :

$$i = \frac{2V_m}{\pi R_L} - \frac{4V_m}{3\pi} \frac{\cos(2\omega t - \psi)}{\sqrt{R_L^2 + 4\omega^2 L^2}} \dots (6.3-2)$$

حيث تحسب ψ من :

$$\tan \psi = \frac{2\omega L}{R_L} \dots (6.3-3)$$

ومنه فان جهد الحمل يساوي الى :

$$v_0 = i \cdot R_L \dots (6.3-4)$$

عامل التعرج Ripple Factor حسب التعريف المعطى

لعامل التعرج في المعادلة (6.2-14) نكتب ماييلي :

$$r = \frac{I_{rms}}{I_{dc}}$$

$$I_{rms} = \frac{V_{rms}}{\sqrt{R_L^2 + 4\omega^2 L^2}} = \frac{\frac{4V_m}{3\pi\sqrt{2}}}{\sqrt{R_L^2 + 4\omega^2 L^2}} \dots (6.3-5)$$

$$I_{dc} = \frac{V_{dc}}{R_L} = \frac{\frac{2V_m}{\pi}}{R_L} \dots (6.3-6)$$

$$r = \frac{\frac{4V_m}{3\pi\sqrt{2}} \cdot \frac{1}{\sqrt{R_L^2 + 4W^2L^2}}}{\frac{2V_m}{\pi R_L}} = \frac{2R_L}{3\sqrt{2}} \cdot \frac{1}{\sqrt{R_L^2 + 4W^2L^2}}$$

حيث يمكن ان يبسط عامل التعرج الى الشكل :

$$r = \frac{2}{3\sqrt{2}} \cdot \frac{1}{\sqrt{1 + \frac{4W^2L^2}{R_L^2}}} \dots\dots (6.3-7)$$

تبين هذه العلاقة بأن الترشيح يتحسن بتناقص مقاومة الدارة الدارة ، او بشكل مطابق ، بتزايد التيار . عند اللاحمل اى

($R_L = \infty$) ، فان الترشيح يكون سيئا جدا ، ونجد ان عامل

التعرج عندها يساوى الى : $r = \frac{2}{3\sqrt{2}} = 0.47$. هذه النتيجة

التي تتضمن عدم وجود ملف في الدارة يمكن مقارنتها مع نتيجة

المعادلة (6.2-23) التي تعطي عامل تعرج (0.482)

في حالة تقويم موجة كاملة . من الواضح انه في حساب عامل التعرج

لهذه الدارة اهملنا التوافقيات التي هي اعلى من التوافقيات

الثانية .

اذا كان $\frac{4W^2L^2}{R_L^2} \gg 1$ فان عامل التعرج يبسط الى

الشكل التالي :

$$r = \frac{1}{3\sqrt{2}} \cdot \frac{R_L}{WL} \dots\dots (6.3-8)$$

هذه النتيجة تظهر انه عند اى حمل فان عامل التعرج

يتناسب عكسيا مع قيمة تحريض الملف . ايضا فان عامل التعرج ينقص

بالنسبة للقيم صغيرة لـ R_L (او بالنسبة لتيارات حمل عالية)
التنظيم Regulation -

ان جهد الخرج المستمر يعطى بالعلاقة التالية :

$$V_{dc} = I_{dc} R_L = \frac{2V_m}{\pi} = 0.637V_m = 0.9V_{rms} \dots (6.3-9)$$

حيث V_{rms} هي القيمة الفعالة لجهد ثانوى المحول
الهتاس من نقطة الوسط . نلاحظ من هذه المعادلة ان جهد
الخرج المستمر ثابت ، مستقل عن الحمل مما يعني عملية تنظيم
مثالية . لكن في الواقع وبسبب تأثير مقاومة الملف الخانق ،
ومقاومة الثنائي ، ومقاومة ثانوى المحول ، فان المعادلة السابقة
تمثل الخرج فقط عند اللاحمل . اذا اخذنا المقاومات السابقة
بعين الاعتبار ، فان جهد الخرج سوف يتناقص مع تزايد التيار طبقا
لمعادلة التنظيم التالية :

$$V_{dc} = \frac{2V_m}{\pi} - I_{dc} R \dots (6.3-10)$$

حيث R تمثل المقاومات الكلية الموجودة بالدائرة
باستثناء مقاومة الحمل .

٢-٣-٦ المرشحات السعوية Capacitor Filters

ينجز الترشيح في الدارات الالكترونية في معظم التطبيقات
بوضع مكثفة على التفرع مع مقاومة الحمل . ان عمل هذا الترشيح
يعتمد على حقيقة ان المكثفة تخزن الطاقة خلال فترة توصيل الثنائي

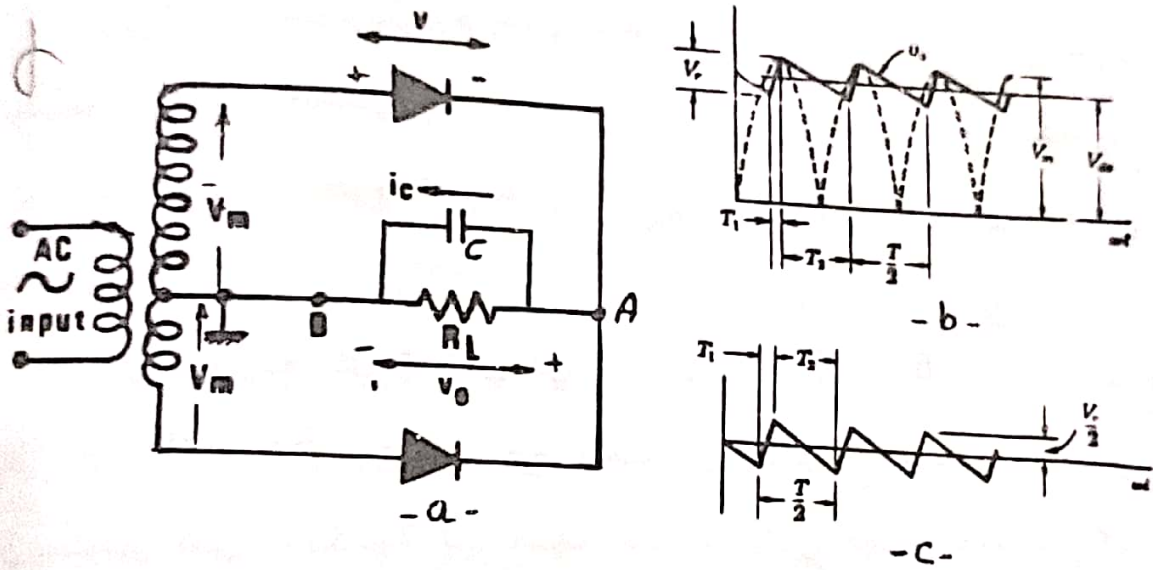
ومن ثم تعيد هذه الطاقة الى الحمل خلال فترة عدم توصيل الثنائي .
وبذلك فان الزمن الذى من خلاله يمر التيار في الحمل يكون اكثر
طولا وينقص التعرج بشكل كبير .

يبين الشكل (6.3-3a) دائرة مقوم موجة كاملة مع
مرشح سعوى ، حيث يمثل الشكل (6.3-3b) موجة جهد الخرج
(V_0) المقربة بمنحني متقطع مؤلف من اجزاء من خطوط
مستقيمة . يبين الشكل (6.3-3c) موجة جهد التعرج
التي نحصل عليها بطرح الجهد (V_{dc}) من جهد الخرج الاثني
المبين بالشكل (6.3-3b)

في الواقع كل ثنائي في الشكل (6.3-3a) يعمل كقاطع
Switch ، حيث يسمح الثنائي للتيار القادم من المحولة
بأن يتدفق الى المكثفة ليشحنها عندما يكون جهد المحولة اكبر
من جهد المكثفة ، ويقطع هذا الثنائي التيار القادم من المحولة
عندما يصبح جهد المحولة اخفض من جهد المكثفة ، ليسمح عندها
بتفريغ المكثفة بشكل اسى عبر مقاومة الحمل . حينما ينخفض جهد
المكثفة اثناء التفريغ الى قيمة اقل من قيمة جهد المحولة يعود
الثنائي للتوصيل ليسمح للتيار القادم من المحولة من المرور الى
المكثفة ويعمل على شحنها من جديد . . . وهكذا تتم عملية شحن
وتفريغ مستمرتين . بالطبع يتناوب الثنائيان في شحن المكثفة
حسب قطبية الموجة المطبقة على كل منهما .

ان فترة توصيل الثنائي (T_1) اثناء شحن المكثفة

فترة قطعه ١ T_2 / أثناء تفريغ المكثفة بشكل اسي خلال



الشكل (6.3-3)

مقاومة الحمل بثابت زمني قدره $(R_L \cdot C)$.

نجد من الشكل (6.3-3b) ان القيمة العظمى لجهد

الخرج هو جهد ثانوى المحول الاعظمي (V_m) . اذا كان جهد

تفريغ المكثفة الكلي هو (V_r) فان القيمة المتوسطة لجهد

الخرج هو :

$$V_{d0} = V_m - \frac{V_r}{2} \dots (6.3-11)$$

نحصل على جهد التعرج الانى من طرح الجهد (V_{dc}) من جهد الحمل الانى . هذه النتيجة مبينة بالشكل (6.3-30) .
 هذا الشكل للموجة المتعرجة حصلنا عليها عند القياس على راسم الاشارة الالكترونى وذلك بحذف المركبة المستمرة (V_{dc}) من راسم الاشارة عن طريق وضع مكثفة على التسلسل مع الاشارة عند القياس على مدخل الـ (ac) لراسم الاشارة .
 ان القيمة الفعالة لهذه الموجة المنشارية او الموجة المثلثية مستقلة عن ميل المستقيم وتعتمد فقط على القيمة العظمى ، لذا

فان الـ (rms) لجهد التعرج يعطى بالعلاقة :

$$V_{rms} = \frac{V_r}{2\sqrt{3}} \quad \dots\dots (6.3-12)$$

عامل التعرج باستخدام راسم الاشارة

$$r = \frac{V_{rms}}{V_{dc}} = \frac{1}{2\sqrt{3}} \frac{V_r}{V_{dc}} \quad \dots (6.3-13)$$

من الضرورى ايضا التعبير عن (V_r) كتابع لتيار الحمل والمكثفة . لو ان (T_2) كانت تمثل الزمن الكلى الذى يكون خلاله الشئائى قاطعا ، فان المكثفة عند تفريغها بمعدل ثابت ($I_{dc} \cdot T_2$) سوف تفقد كمية من الشحنة تساوى
 لذا فان التغير في جهد المكثفة يساوى : $\frac{I_{dc}T_2}{C}$ او :

$$V_r = \frac{I_{dc}T_2}{C} \quad \dots\dots (6.3-14)$$

ان افضل عملية ترشيح تنتج عن اصغر زمن توصيل (T_1) واأقرب

زمن T_2 (الى زمن نصف الموجة . لذا يمكننا الافتراض
 بأن : $T_2 = \frac{T}{2} = \frac{1}{2F}$ حيث F هو التردد الاساسي

الذي يعطيه خط التغذية . ومنه :

$$V_r = \frac{I_{dc} T_2}{C} = \frac{I_{dc}}{2FC} \dots (6.3-15)$$

بتعويض المعادلة (6.3-15) في المعادلة (6.3-13)

نجد :

$$r = \frac{1}{2\sqrt{3}} \cdot \frac{I_{dc}}{2FC V_{dc}} = \frac{1}{4\sqrt{3}} \frac{1}{FC R_L} \dots (6.3-16)$$

وبذا نجد اننا حسبنا عامل التعرج رياضيا ولكن بشكل تقريبي .
 نلاحظ ان عامل التعرج يتناسب عكسيا مع مقاومة الحمل ومكثفة
 الترشيح .

ان معادلة التنظيم لهذا المرشح هي المعادلة التالية :

$$V_{dc} = V_m - \frac{V_r}{2} = V_m - \frac{I_{dc}}{4FC} \dots (6.3-17)$$

حيث يسمى $R_0 = \frac{1}{4FC}$ بمقاومة الخرج الفعالة

لوحة التغذية ، ونلاحظ انها تتناسب عكسيا مع المكثفة (C) ،
 لذا يمكن ان نحصل على عامل تعرج منخفض وتأمين افضل عملية تنظيم
 باستخدام مكثفة ذات سعة كبيرة بحدود عشرات الميكروفاراد .

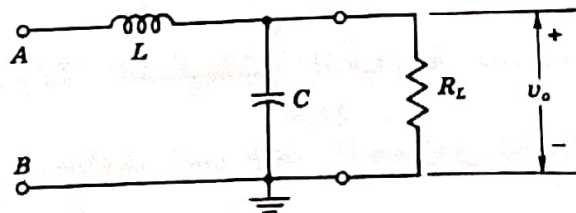
افضل نوع من المكثفات وهو الشائع جدا في الحياة العملية في
 تطبيقات هذا المقوم هي المكثفات الكهرليزية . بما ان هذه المكثفات
 قابلة للاستقطاب ، لذلك يجب الانتباه عند وصلها بالدائرة بأن

يوصل القطب الموجب (+) منها مع القطب الموجب من خرج الدارة .
 ان اهمية استخدام المرشحات السعوية هو صغر عامل التعرج
 واستخدام توتر عال بحمل صغير نسبيا . ولكن من سيئاتها هو سوء
 التنظيم وكبر عامل التعرج بحالة الاحمال الكبيرة (التيارات الكبيرة) .
 في حالة استخدام مقوم نصف موجة يجب الانتباه فقط الى ان

زمن التفريغ للمكثفة في الحمل يساوى : $T_2 = T$ بدلا من $\frac{T}{2}$
 في حالة مقوم موجة كاملة .

٦-٣-٣) المرشح ذو المقطع L- L-Section Filter :-

كلا المرشحين السابقين التحريض والسعوى يمكن جمع تأثيرهما
 معا ليشكلا مرشحا وحيدا هو المرشح ذو المقطع L- والمبين
 بالشكل (4-6.3) .



الشكل (4-6.3)

في هذا المرشح فان الملف يقدم ممانعة تسلسلية عالية للتوافقيات

المتناوبة ، ويقدم المكثف ممانعة تفرعية منخفضة لهذه
التوافقيات . نتيجة لذلك فان التيار الناتج في الحمل يكون
منعما Somoothed بشكل فعال وكبير اكثر مما كان عليه
بمرشح تحريضي او سعوي كل على حده .

التنظيم :-

لنعتبر ان خرج مقوم موجة كاملة مطبقة بين النقطتين
(AB) لمدخل المرشح ، وان الجهد المطبق هو المعطى
بالمعادلة التوافقية السابقة (6.2-26) بعد اخذ
التوافقية الثانية فقط مع الحد المستمر طبقا لما هو مبين
بالشكل (6.3-2) . ومنه نكتب :

$$v = \frac{2V_m}{\pi} - \frac{4V_m}{3\pi} \cos 2\omega t \dots\dots (6.3-18)$$

وهو الجهد المطبق على دخل المرشح (I_L) عند النقطتين
(A, B) .

اذا اهملنا المقاومة التسلسلية المادية للملف فان جهد الخرج
المستمر للمرشح ^{الرفل} سيساوى الى جهد المستمر له ، اى :

$$V_{dc} = \frac{2V_m}{\pi}$$

بفرض ان مجموع مقاومات الثنائي والمحول والملف يساوى (R)
عندها نكتب :

$$V_{dc} = \frac{2V_m}{\pi} - I_{dc} R \dots\dots (6.3-19)$$

وهي معادلة التنظيم بحالة المرشح ذي المقطع (I_L)
عامل التعرج :-

بما ان الغرض من المرشح هو انقاص المركبات التوافقية في جهد الخرج ، فان اعاقه الملف يجب ان تكون كبيرة بالمقارنة مع الممانعة الموءلفة من المقاومة والمكثفة ، واعاقه المكثفة يجب ان تكون صغيرة بالمقارنة مع مقاومة الحمل . بناء على هذه الافتراضات فان الممانعة المافية عبر (AB) تساوى بشكل تقريبي : $X_L = 2\omega L$ ، اعاقه الملف عند تردد التوافقية الثانية .

ان قيمة التيار المتناوب المار في دائرة المرشح يساوى الى قسمة المركبة المتناوبة المبينة في المعادلة (6.3-18) على الممانعة (X_L) بين النقطتين (AB) :

$$I'_{rms} = \frac{4V_m}{3\pi\sqrt{2}} \cdot \frac{1}{X_L}$$

ولكن بما ان : $V_m = \frac{\pi}{2} V_{dc}$ نجد بعد التعويض :

$$I'_{rms} = \frac{\sqrt{2}}{3} V_{dc} \frac{1}{X_L} \dots (6.3-20)$$

حيث اهملنا المقاومة (R) في المعادلة (6.3-19)

لحساب (V_m)

ان الجهد المتناوب (ac) عبر الحمل (جهد التعرج) هو عبارة عن الجهد عبر المكثفة ايضا والذي يساوى الى :

$$V'_{rms} = I'_{rms} \cdot X_c = \frac{\sqrt{2}}{3} V_{dc} \frac{X_c}{X_L} \dots (6.3-21)$$

حيث :
التوافقية الثانية ،
 $X_C = \frac{1}{2\omega_0}$ اعاقه المكثفة عند تردد

يعطى عامل التعرج اذا كما يلي :
(6.3-22) $r = \frac{V_{rms}}{V_{dc}} = \frac{\sqrt{2}}{3} \frac{X_C}{X_L} = \frac{\sqrt{2}}{3} \frac{1}{2\omega C} \cdot \frac{1}{2\omega_L}$

$F=50Hz$ نجد بشكل مختصر :

في حالة
(6.3-23) $r = \frac{1.194}{LC} \dots\dots$

حيث (C) تعطى بالميكروفاراد و (L) بالهزي .

نلاحظ ان هذه التركيبة للمرشح تعمل على انقاص التعرج

الناتج عن استخدام الملف وعلى زيادة التعرج الناتج عن استخدام

المكثف بالنسبة لتزايد الحمل ، وهذا يعطي ثباتا في قيمة التعرج

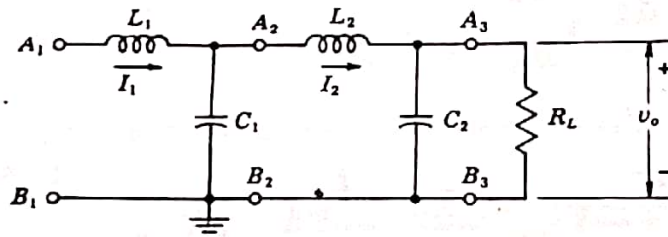
بالنسبة لتغيرات الحمل .

وهو المطلوب :

Multiple-L-section Filter - المتعدد المقطع (٤-٧-٦)

Filter

ان استرشح يمكن ان يتم بشكل افضل باستخدام مرشح (L)
ذى مقطعين او اكثر على التسلسل كما يبين ذلك الشكل (6.3-6)
نلجأ الى نفس فرضية الممانعات التي ذكرت بالنسبة للمقطع (L)



الشكل (6.3-6)

الوحيد . اى ان اعاقه كل الملفات اكبر بكثير من اعاقه المكثفات ،
واعاقه المكثفات اصغر بكثير من مقاومة الحمل . نتيجة لذلك
فان الممانعة المنظورة بين (A_3, B_3) هي (X_{C2}) ، وبين
(A_2, B_2) هي (X_{C1}) ، وبين (A_1, B_1) هي (X_{L1}) .
نلاحظ انه نتيجة لذلك فان التيار (I_1) هو نفسه
تقريباً الذى يمر في (C_1) نظراً لكبر (X_{L2}) ومنه نكتب :

$$V_{A2} B_2 = I_1 X_{C1} = I_2 (X_{L2} + X_{C2}) = I_2 X_{L2}$$

$$I_1 X_{C1} = I_2 X_{L2}$$

$$I_2 = I_1 \frac{X_{C1}}{X_{L2}}$$

الجهد المتناوب الموجود عبر المكثفة (C_2) او عبر الحمل

$$I_2 X_{C2} = I_1 \frac{X_{C1}}{X_{L2}} X_{C2} \quad \text{يساوى :}$$

لكن من المعادلة (6.3-20) نجد ان :

$$I_{rms}' = I_1 = \frac{\sqrt{2}}{3} V_{dc} \frac{1}{X_{L1}}$$

ومنه :

$$V_{rms}' = I_2 X_{C2} = \frac{\sqrt{2}}{3} V_{dc} \frac{1}{X_{L1}} \frac{X_{C1}}{X_{L2}} X_{C2}$$

يعطى عامل التعرج بتقسيم المعادلة الاخيرة على (V_{dc})

$$r = \frac{\sqrt{2}}{3} \frac{X_{C1}}{X_{L1}} \cdot \frac{X_{C2}}{X_{L2}} \dots (6.3-27) \quad \text{فينتج :}$$

بمقارنة هذه المعادلة مع المعادلة (6.3-22) نجد

انه يمكن ايجاد معادلة عامة لمقطع (L) مهما كان عدد المقاطع

$$r = \frac{\sqrt{2}}{3} \left(\frac{X_c}{X_L} \right)^n = \frac{\sqrt{2}}{3} \frac{1}{(16\pi^2 f^2 L_c)^n} \dots (6.3-28) \quad \text{ونكتب :}$$

حيث (n) عدد المقاطع بفرض ان المقاطع متشابهة .
 بتعويض ($F=50\text{Hz}$) نجد : $\frac{1}{r} = 2.533 \left(\frac{0.471}{r} \right)^n$... (6.3-29)
 $L.C = 2.533 \left(\frac{0.471}{r} \right)^n$

حيث (I_L) بالهنري و (C) بالميكرو فاراد .
 عندما نحسب (I_C) الحدية للملف فاننا نحسبها للملف
 الاول (I_1) فقط وبنفس الطريقة التي حسبناها بالنسبة للمقطع
 (I_L) الوحيد ، بينما الملفات الاخرى يمكنها ان تأخذ اى قيمة
 حيث لا تتدخل في شرط قطع ووصل الثنائي .

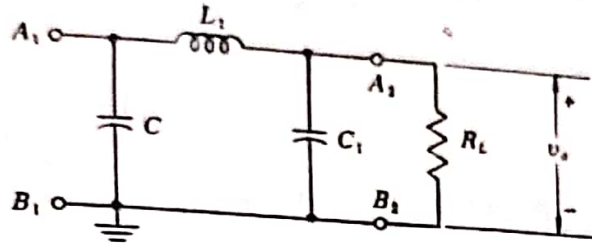
٥-٣-٦) المرشح ذو المقطع π - π Section Filter -:

ان تنعيم الخرج المستمر بشكل كبير وجيد لمقوم ما يمكن
 الحصول عليه بواسطة مرشح موelf من مكثفين يفصل بينهما ملف
 كبير مبين بالشكل (6.3-7) .

مثل هذا المرشح يتميز بتيار ثنائي اعظمي عالي ، وتنظيم
 ضعيف نسبيا ، يشبه في ذلك المرشح السعوى البسيط .

ان تأثير المرشح ذي المقطع ' π ' يمكن ان يفهم بشكل
 افضل على اعتبار ان الملف والمكثفة (C_1) تعملان كمرشح ذي مقطع

(L) يوتر على موجة جهد الخرج المثلثية الناتجة من



الشكل (6.3-7)

المكثفة الاولى (C)

يحسب جهد التعرج بواسطة تحليل الموجة المثلثية المبينة بالشكل السابق (6.3-3b) الى سلسلة فورييه ومن ثم ضرب كل مركبة متناوبة فيها بالحد $\left(\frac{X_{C1}}{X_{L1}} \right)$. نفترض ان زمن قطع الثنائي يحدث على كامل الموجة وذلك من الشكل (6.3-2b) اي $T_2 = T$ وبالتالي الموجة المبينة بالشكل (6.3-3b) تصبح موجة مثلثية بجوانب عمودية . سلسلة فورييه لهذه الموجة تعطى بالعلاقة التالية :

$$v = V_{dc} - \frac{V}{\pi} \left(\sin 2Wt - \frac{\sin 4Wt}{2} + \frac{\sin 6Wt}{3} - \dots \right) \quad (6.3-10)$$

- { ٨٠ - }

من المعادلة ١

(6.3-15) لمرشح سعوى نجد أن :

$$V_r = \frac{I_{dc}}{2Fc}$$

وبالتالي جهد التوافقية الثانية الفعال

$$V_2 = \frac{V_r}{\pi\sqrt{2}} = \frac{I_{dc}}{2\pi Fc\sqrt{2}} = \sqrt{2} I_{dc} X_c \dots (6.3-31)$$

وهو جهد التوافقية الثانية الفعال في خرج المكثفة C .
في خرج المرشح يصبح جهد هذه التوافقية يساوى بعد ضرب القيمة السابقة بـ $\frac{X_{L1}}{X_{Ll}}$ (كما فعلنا بالنسبة لمرشح L المتعدد) الى :

$$V_{rms} = \sqrt{2} I_{dc} X_c \frac{X_{cl}}{X_{Ll}} \dots (6.3-32)$$

ومنه عامل التعرج :

$$r = \frac{V_{rms}}{V_{dc}} = \sqrt{2} \frac{I_{dc}}{V_{dc}} X_c \frac{X_{cl}}{X_{Ll}}$$

$$r = \sqrt{2} \frac{X_c}{R_L} \cdot \frac{X_{cl}}{X_{Ll}} \dots (6.3-33)$$

حيث تحسب كل الاعاقات عند تردد التوافقية الثانية .

بفرض ان $F = 50Hz$ فاننا نجد عامل التعرج بشكل

$$r = \frac{5700}{CC_1 L_1 R_L} \dots (6.3-34)$$

حيث تقدر كل المكثفات بالميكروفاراد ، الملفات بالهنرى

والمقاومات بالآوم ، في حالة وجود (n) مقطع (L) يتبع
المكثف الأولي (C) في المرشح (π) فاننا يمكن ان نكتب
المعادلة التالية العامة لعامل التعرج :

$$r = \sqrt{2} \frac{X_C}{R_L} \frac{X_{C1}}{X_{L1}} \frac{X_{C2}}{X_{L2}} \dots \frac{X_{Cn}}{X_{Ln}} \dots \quad (6.3-35)$$

إذا استخدمنا مقوم نصف موجة بدلا من مقوم موجة كاملة
عند ذلك يجب استخدام التردد الاساسي بدلا من تردد التوافقية
الثانية وذلك بالنسبة للمعادلات السابقة .

مسألة ١ (٣-٦) :-

صمم وحدة تغذية تستخدم مرشحا ذا مقطع (π) بحيث
تعطي جهد خرج مستمر ($V_{dc} = 25V$) وتيارا ($100mA$) مع
عامل تعرج لايزيد عن (10^{-4}) .

الحل :-

١) مقاومة الحمل حسب معطيات المسألة هي :

$$R_L = \frac{V_{dc}}{I_{dc}} = \frac{25}{0.1} = 250 \text{ } \Omega$$

$$C = C_1$$

٢) من المعادلة (6.3-34) نجد بعد وضع

$$r = \frac{5700}{C^2 L R_L}$$

$$C^2 L = \frac{5700}{r \cdot R_L} = \frac{5700}{10^{-4} \times 250} = 2.28 \times 10^5$$

عادة نختار قيمة معقولة للتحريض (L) الموجودة

تجاريا ومنها نحسب المكثفة (C) .

لنختار ملفا تحريضه (L=20H) يتحمل تيارا

(100mA) وله مقاومة بحتة (375 Ω) ومنه نجد

ان المكثفة المطلوبة لتحقيق المعادلة السابقة تساوى :

$$C = \left(\frac{C^2 L}{L} \right)^{\frac{1}{2}} = \left(\frac{2.28 \times 10^5}{20} \right)^{\frac{1}{2}} = 106.7 \mu f$$

يمكننا بدون ارتكاب خطأ كبير اختيار (C = 100 μf)

تعمل تحت توتر ($V_{dc}=100V$) وهي موجودة تجاريا .

(٣) ان هبوط الجهد المستمر على الملف يساوى :

$$(100 \times 10^{-3})(375) = 37.5V$$

ومنه فان الجهد المستمر الواجب تطبيقه على المكثفة الاولى

ليعطي في الخرج جهدا مقداره (25V) هو :

$$25 + 37.5 = 62.5V$$

(٤) يعطى جهد المحول الاعظمي (V_m) حسب المعادلة (6.3-17)

كما يلي :

$$V_m = V_{dc} + \frac{I_{dc}}{4 f_c} = 62.5 + \frac{0.1}{4 \times 50 \times 10^{-4}}$$

$$= 62.5 + 5 = 67.5V$$

(٥) يلزمنا محول بحيث يكون جهده الثانوى الاعظمي من نقطة الوسط

(70V) . ان اختيارنا لثنائي مناسب لهذه المسألة يمكن ان

يكون 1N485 . يوفّر هذا الثنائي تياراً مقوماً بمعدل
125mA) وبجهد عكسي اعظمي (175V . ان الجهد
العكسي الاعظمي (P.I.V) في هذه الدارة يساوى :

$$P.I.V = 2V_m = 2 \times 67.5 = 135V$$

وهو جهد مناسب واقل من الجهد العكسي الاعظمي الذي يتحمّله

الثنائي المستخدم .