

ІНФОРМАТИКА, ОБЧИСЛЮВАЛЬНА ТЕХНІКА ТА АВТОМАТИЗАЦІЯ

УДК 621.396

С.П. Кононов, к.т.н., доц.*Вінницький національний технічний університет***В.П. Манойлов, д.т.н., проф.***Житомирський державний технологічний університет***В.В. Чернига, к.т.н., доц.***Вінницький національний технічний університет*

ПІДВИЩЕННЯ СТАБІЛЬНОСТІ ЧАСТОТИ ДІАПАЗОННОГО АВТОГЕНЕРАТОРА НА ВАРИКАПІ

Дослідженій вилив температурної залежності ємності варикапа на частотну нестабільність діапазонного автогенератора. Визначені температурні коефіцієнти ємності додаткових конденсаторів термокомпенсації. Проаналізовано схему УКХ генератора з компенсацією у двох точках діапазону із застосуванням різних варикапів.

Постановка проблеми.

Відомо, що в багатьох радіотехнічних пристроях використовуються варикапи – електромісності, керовані напругою. Зручним виявляється їх застосування, наприклад, в діапазонних автогенераторах супергетеродинних радіоприймальних пристрій [1]. Перевагами є послаблення мікрофонного ефекту, можливість дистанційного керування, введення фіксованих настройок, спрощення конструкції пристрію та зменшення його ваги. Недоліком діапазонного автогенератора на варикапі є низька частотна стабільність. Серед факторів, що її викликають, найбільш вагомим є вилив температури на варикап.

З метою покращення частотної стабільноті автогенератори на варикапі, так звані ГКН (генератори, керовані напругою), охоплюють петлею частотної або фазової автопідстройки частоти, доповнюючи пристрій високостабільними кварцовими автогенераторами [2]. Відбувається це за рахунок ускладнення радіотехнічної схеми, конструкції, а, відповідно, і вартості пристрій.

Аналіз останніх робіт [3], [4], [8] дозволяє виділити наступні тенденції в розвитку техніки діапазонних автогенераторів для радіоприймальної апаратури. По-перше, високочастотні вузли будуються на основі інтегральних схем, органами частотної настройки є як конденсатори змінної ємності, так і варикапи. По-друге, в автогенераторах з фіксованою настройкою частоту змінюють тільки варикапи, які суттєво програють у стабільноті конденсаторам змінної ємності. Нарешті, для покращення стабільноті таких автогенераторів їх вводять до складу цифрових частотних синтезаторів спеціальних інтегральних схем. Живлення кіл варикапа при цьому здійснюють від високоякісних інтегральних стабілізаторів напруги. У той же час, повна реалізація усіх можливостей, які надають різні способи термокомпенсації [6], дозволила б значно зменшити частотну нестабільність діапазонного автогенератора на варикапі без його помітного ускладнення.

Метою даної статті є розробка методики визначення параметрів конденсаторів термокомпенсації діапазонного автогенератора на варикапі та доведення можливості реалізації за цією методикою стабільного УКХ генератора радіоприймача з фіксованою настройкою.

Зміна основного параметра варикапа ємності відбувається через її великий температурний коефіцієнт (ТКЄ).

Крім того, ТКЄ змінюється від температури [5], але ця залежність слабка і в багатьох випадках нею можна нехтувати.

Покращити частотну стабільність автогенератора можна шляхом введення в LC-контур послідовно або паралельно з варикапом додаткового конденсатора (рис. 1, а, б).

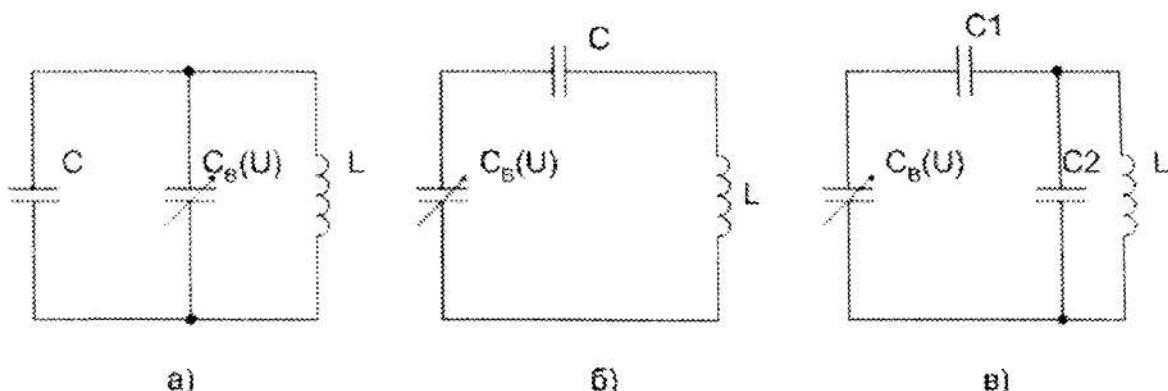


Рис. 1. Схеми температурної компенсації

Повна компенсація температурного коефіцієнта частоти (ТКЧ) α_f , який визначається як відносна зміна частоти автогенератора при зміні температури на $1\text{ }^{\circ}\text{C}$, в таких схемах можлива тільки в одній точці діапазону (рис. 2, криві *a*, *b*) [6]. ТКЧ на краях діапазону значно зростає, в результаті температурний вибіг частоти діапазонного автогенератора стає неприпустимим. В схемі з двома додатковими конденсаторами (рис. 1, *b*) досягається повна термокомпенсація у двох точках діапазону (рис. 2, крива *b*) і, відповідно, значно зменшується ТКЧ α_f на краях діапазону.

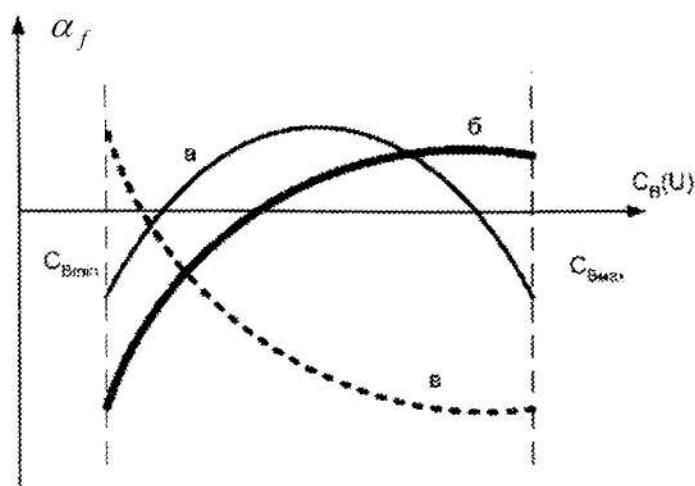


Рис. 2. ТКЧ генератора при різних схемах термокомпенсації

Коефіцієнт ТКЧ зв'язаний з коефіцієнтами ТКЕ і ТКІ α_L (температурний коефіцієнт індуктивності) [6]:

$$\alpha_f = -\frac{1}{2}(\alpha_c + \alpha_L).$$

Умова термокомпенсації – це рівність $\alpha_c = -\alpha_l$.

Згадаємо [7], що для паралельного увімкнення двох ємностей C_1 , C_2 з ТКЕ α_1 , α_2 результуючий ТКС:

$$\alpha_r = \frac{\alpha_1 \cdot C_1 + \alpha_2 \cdot C_2}{C_1 + C_2},$$

а для послідовного з'єднання двох ємностей:

$$\alpha_c = \frac{\alpha_1 \cdot C_2 + \alpha_2 \cdot C_1}{C_1 + C_2}.$$

Вираз повної термокомпенсації для схеми (рис 1, б):

$$\alpha_c = \frac{\frac{C_B \cdot C_1 (\alpha_B \cdot C_1 + \alpha_1 \cdot C_B)}{(C_1 + C_B)^2} + \alpha_2 \cdot C_2}{\frac{C_B \cdot C_1}{C_1 + C_B} + C_2} = -\alpha_L. \quad (1)$$

Для знаходження необхідних ТКЄ α_1, α_2 конденсаторів С1, С2 приведемо (1) до вигляду:

$$\alpha_1 \cdot \frac{C_B^2 \cdot C_1}{(C_1 + C_B)^2} + \alpha_2 \cdot C_2 = \frac{\alpha_c \cdot C_B \cdot C_1 + C_B \cdot C_2 + C_1 \cdot C_2}{C_1 + C_B} - \alpha_B \cdot \frac{C_B \cdot C_1^2}{(C_1 + C_B)^2}. \quad (2)$$

Нехай у двох точках частотного діапазону автогенератора, в яких реалізована повна термокомпенсація, ємність варикана приймає значення C_{B1}, C_{B2} , а його ТКЄ – відповідно α_{B1}, α_{B2} .

Скористуємось (2) і, розв'язавши систему рівнянь, отримаємо вираз для ТКЄ додаткових конденсаторів:

$$\alpha_{C_1} = \frac{1}{Z} \left\{ \alpha_c [C_1(C_{B1}(C_1 + C_{B1}) - C_{B2}(C_1 + C_{B2})) + D \cdot R] + 2D \cdot C_1(\alpha_{B2} - \alpha_{B1}) - \alpha_{B1} \cdot C_{B1}(C_1^2 + C_{B2}^2) + \alpha_{B2} \cdot C_{B2}(C_1^2 + C_{B1}^2) \right\}; \quad (3)$$

$$\alpha_{C_2} = \alpha_c + \frac{C_1}{C_2} \cdot \frac{D}{Z} (-C_{B1} \cdot \alpha_{B2} + C_{B2} \cdot \alpha_{B1} + \alpha_c \cdot R), \quad (4)$$

де $D = C_{B1} \cdot C_{B2}$, $R = C_{B1} - C_{B2}$, $Z = R(C_{B1} \cdot C_1 + 2D + C_{B2} \cdot C_1)$.

У [8] показано доцільність використання схеми (рис. 1, б) у дводіапазонному генераторі УКХ радіомовного супергетеродина на мікросхемі TDA 7088T. В роботі пропонується зменшити коефіцієнт перекриття по частоті радіоприймача в діапазоні УКХ2 із збереженням типової, тобто рекомендованої, еквівалентної ємності LC-конттуру генератора на максимальній частоті настройки. Виконання цієї умови не змінює коефіцієнт зворотного зв'язку за частотою в нетлі керування миттєвою частотою генератора. Залишається незмінною індуктивність катушки контуру, а комутація діапазонів спрощена і здійснюється шляхом розмикання (замикання) додаткової катушки індуктивності (рис. 3).

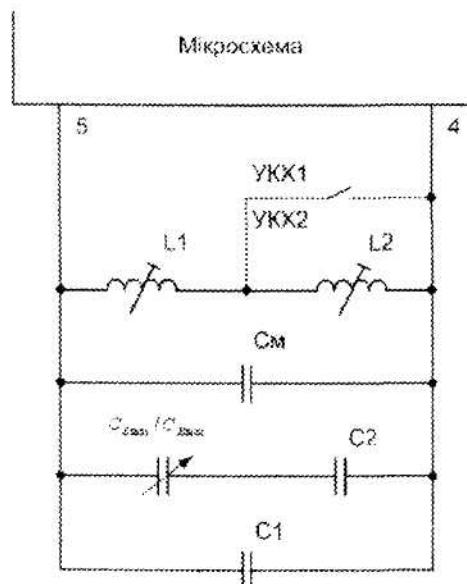


Рис. 3. Схема контуру дводіапазонного генератора

Ємності додаткових конденсаторів визначаються за формулами [4]:

$$C_1 = \frac{C_{B\min}^2 [C_{B\max}^2 - A - \frac{B}{2} - \frac{1}{2}\sqrt{B^2 + 4E(C_{B\max} - C_{B\min})}]}{E};$$

$$C_2 = \frac{-B - \sqrt{B^2 + 4E(C_{B\max} - C_{B\min})}}{2(C_{B\max} - C_{B\min})},$$

де

$$A = C_M \cdot C_{B\max} (K - 1) + K C_{B\max}^2; \quad B = (C_{B\min}^2 - A) + \frac{E}{C_{B\min}};$$

$$E = (K - 1)(C_M + C_{B\max}) C_{B\min}^2.$$

Коефіцієнт зменшення $K = \left(\frac{K_f_2}{K_f_1}\right)^2$ визначається як відношення заданого коефіцієнта перекриття за частотою до початкового для діапазону УКХ2; C_M – монтажна ємність схеми, через яку позначена сума вихідної ємності мікросхеми і паразитної ємності монтажу. Не важко побачити, що коефіцієнт зменшення K змінюється від $\frac{1}{K_f_1^2}$ до 1.

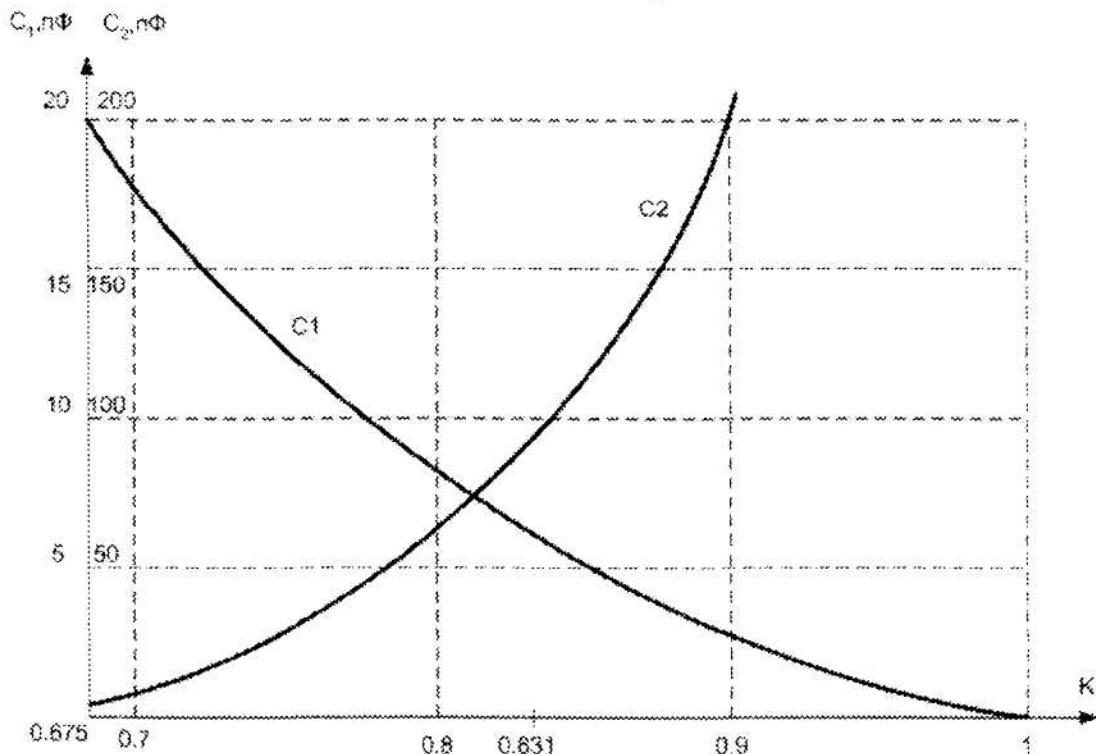


Рис. 4. Залежності ємностей конденсаторів від коефіцієнта зменшення

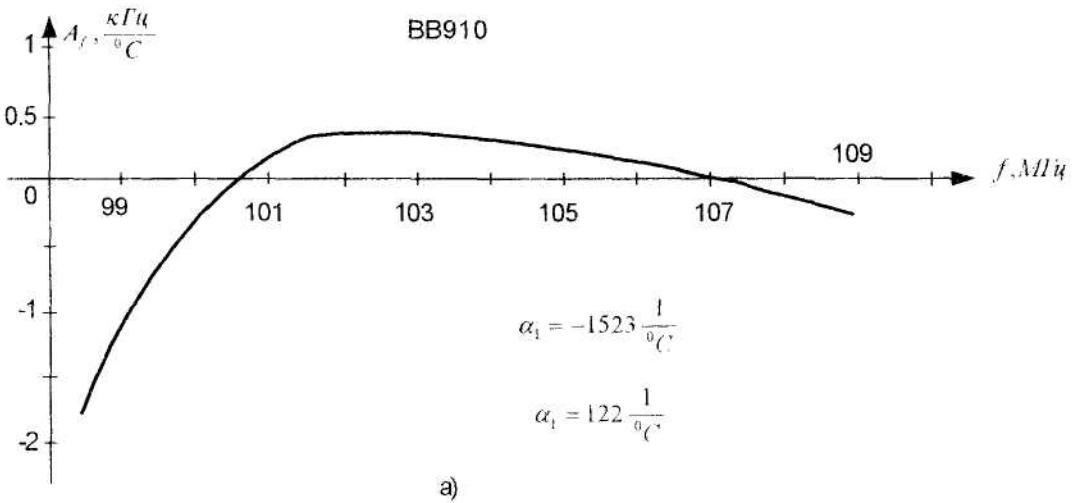
Вибір конденсаторів C_1 , C_2 схеми (рис. 3) в залежності від коефіцієнта зменшення K можна зробити з графіків, які зображені на рис. 4. Вони побудовані для випадку реалізації генератора, для якого $C_M = 4,5$ пФ, і застосування варикапа з мінімальною і максимальною ємностями $C_{B\min} = 28$ пФ, $C_{B\max} = 45$ пФ.

Особливими є точки при коефіцієнти $K = 0,831$, який відповідає $K_f_2' = K_f_1 = 1,125$ (для діапазону УКХ1 65,8...74 МГц) $K_f_2 = 1,234$ (для діапазону УКХ2 87,5...108 МГц).

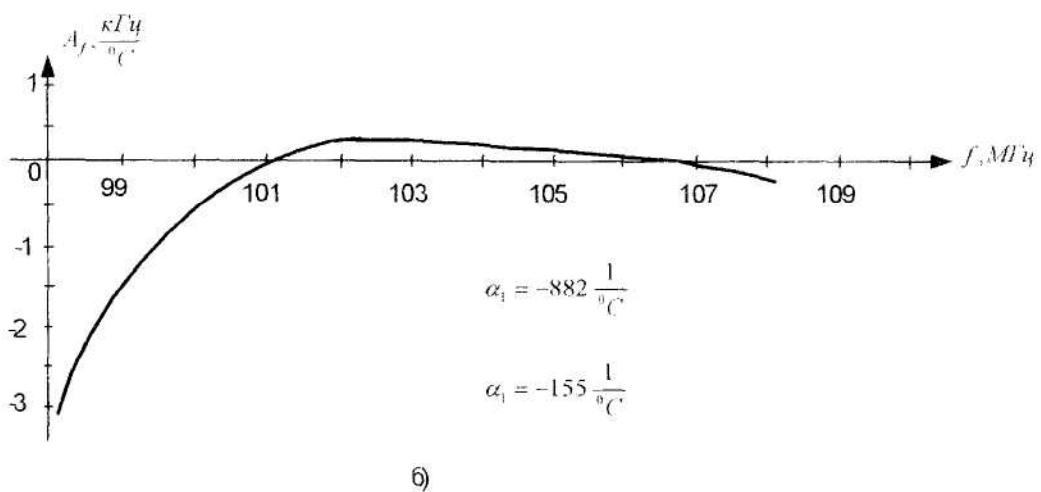
Вибір частоти генератора, не охопленого автогідстройкою, дводіапазонного УКХ приймача не повинен перевищувати 30–45 кГц при зміні температури експлуатації в межах 30 °C,

абсолютний ТКЧ A_f не повинен перевищувати $1,5 \text{кГц}/^{\circ}\text{C}$. Якщо не виконати цю умову, то не буде реалізовано безіоншуковий режим роботи з фіксованими настройками.

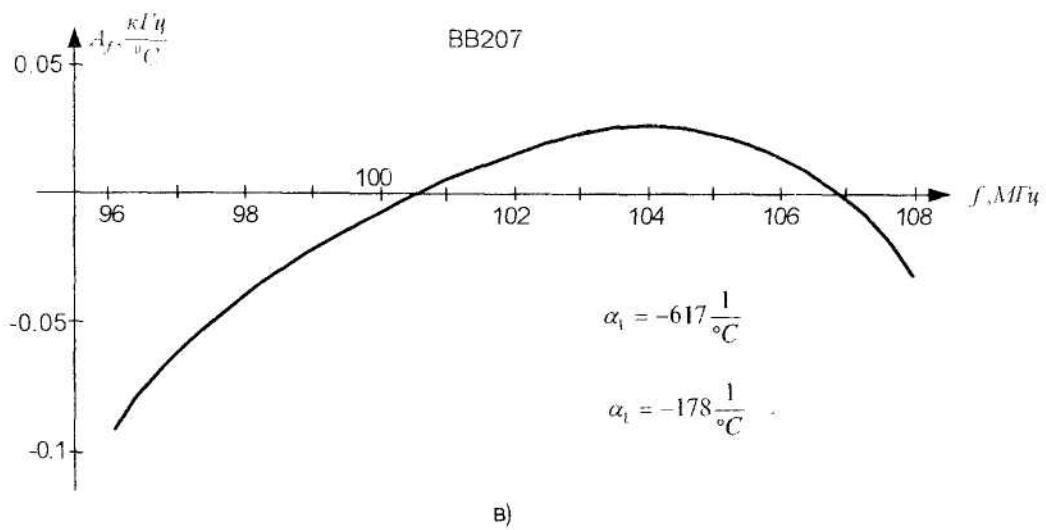
Оцінимо можливість використання сучасних варикапів у такому генераторі.



a)



б)



в)

Рис. 5. Залежності абсолютноого ТКЧ у випадку точної термокомпенсації

На рис. 5 зображені залежності ТКЧ A_f від частоти настройки генератора у випадку точної термокомпенсації у двох точках. Криві побудовані для варикапів BB910 (рис. 5, а), BBY40 (рис. 5, б), BB207 (рис. 5, в) [9]. Ємність варикапів змінюється в одинакових межах від $C_{Bmin} = 28 \text{ пФ}$ до $C_{Bmax} = 45 \text{ пФ}$. Для цього кожному встановлюються власні межі зміни зворотної напруги U . Вибір частот точної термокомпенсації не випадковий, його обумовлено можливістю реалізації конденсаторів з потрібним ТКЧ. Зсув першої точки компенсації нижче 100 МГц призводить до різкого зростання ТКЧ, підбір конденсаторів C_1, C_2 для практичної схеми генератора стає неможливим.

Аналогічні залежності (рис. 6) побудовані для генератора, в якому встановлені конденсатори C_1, C_2 з найближчими до точних значень групами ТКЧ. Частотна нестабільність зросла.

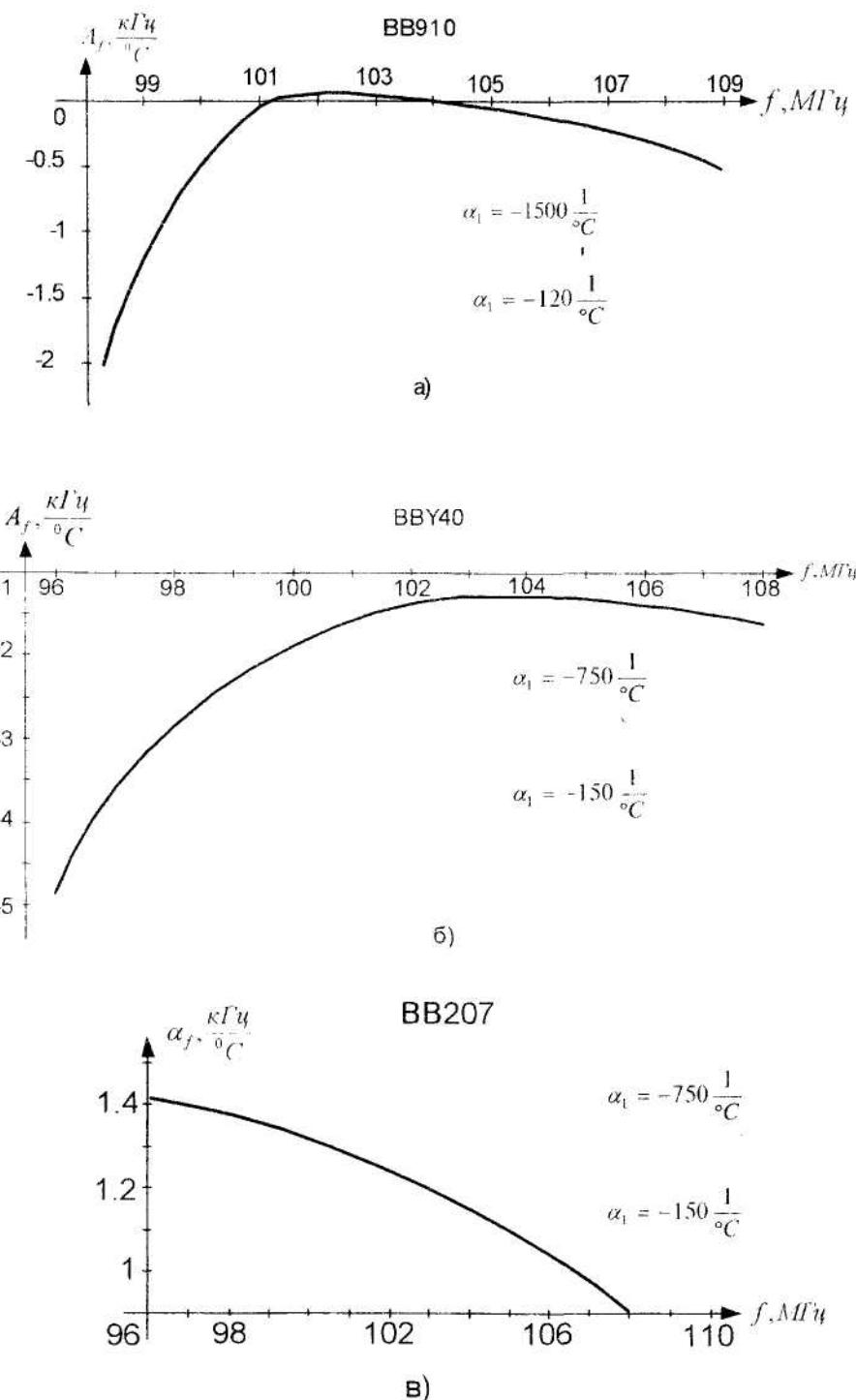


Рис. 6. Залежності абсолютноого ТКЧ для практичної схеми генератора

Для порівняння, на рис. 7 наведені залежності A_f у випадку, коли конденсатори С1, С2 не підбиралися і мали нульовий ТКС. Спостерігається різке зростання ТКЧ.

ТКЧ термокомпенсованого УКХ генератора, побудованого на основі варикапа BB207, задовільняє вимогам до температурної стабільності радіоприймача. Два інших варикапа, що досліджувалися, не можуть бути застосовані у запропонованій схемі через перевищення ТКЧ на окремих ділянках частотного діапазону. Analogічно, за пропонованою методикою можна побудувати залежності ТКЧ для інших варикапів іноземного та вітчизняного виробництва.

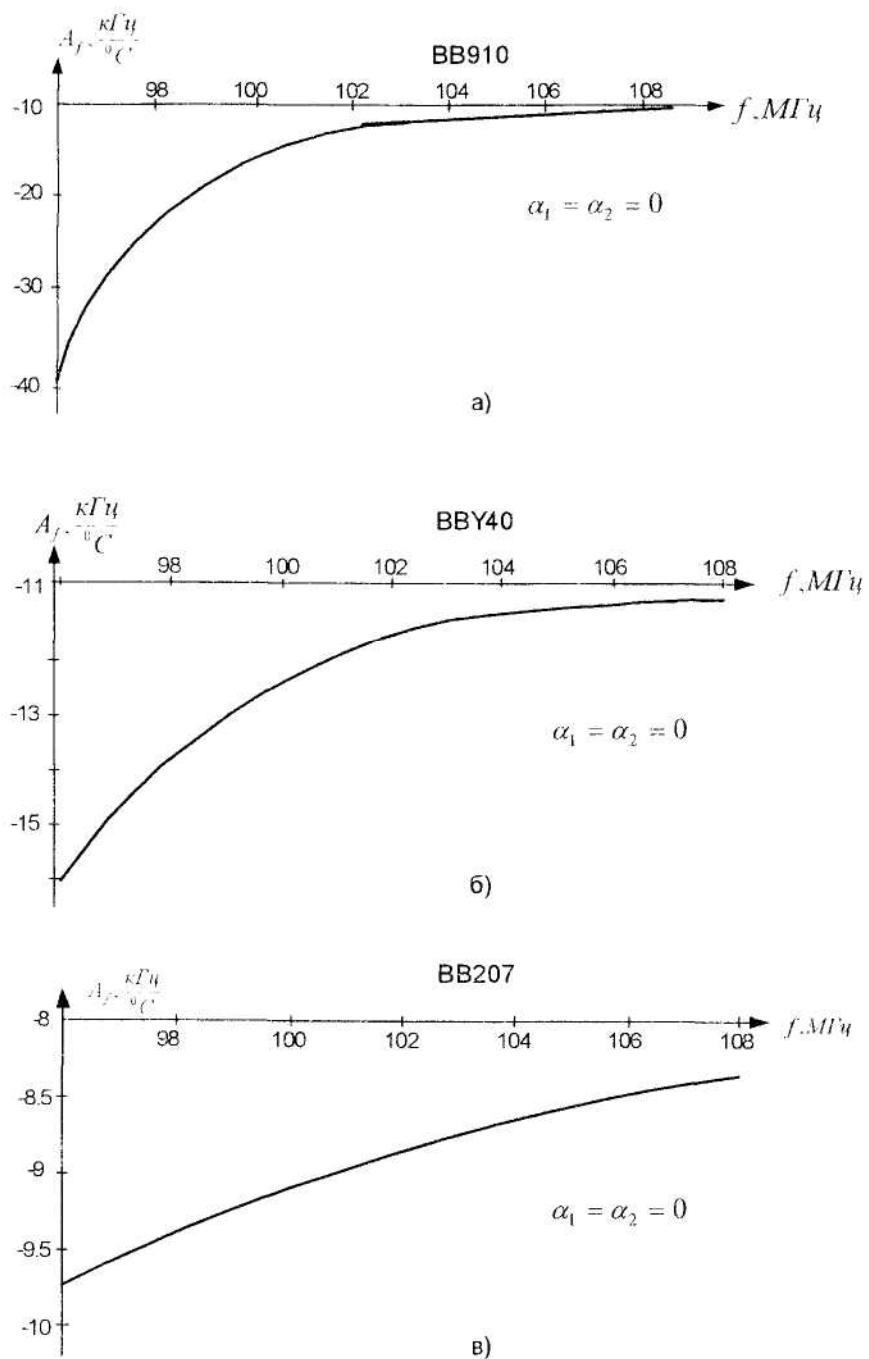


Рис. 7. Залежності абсолютноого ТКЧ з пульзовим ТКС конденсаторів

Підбір конденсаторів згідно з розглянутим способом термокомпенсації дозволяє значно покращити температурну стабільність діапазонного автогенератора на варикапі. Проведений аналіз дозволив запропонувати практичну схему УКХ генератора радіоприймача, в якому забезпечена довготривала температурна стабільність фіксованої настройки.

Висновки.

1. Використання термокомпенсації у двох точках частотного діапазону суттєво зменшує температурну залежність частоти автогенератора на варикапі.
2. Визначення ТКЕ додаткових конденсаторів термокомпенсації за пропонованими формулами для різних варикапів дає відповідь про можливість їх використання в діапазонному автогенераторі із заданими параметрами частотної нестабільності. Шляхом зміни положення по осі частоти точок повної термокомпенсації здійснюється підбір реальних значень ТКЕ додаткових конденсаторів.
3. Проведені розрахунки показали, що можливо виконати стабільний діапазонний автогенератор на варикапі ВВ207 в радіоприймальному пристрой з фіксованою настройкою без застосування спеціальних схем стабілізації, таких, як синтезатори частоти.

ЛІТЕРАТУРА:

1. Калихман С.Г., Левин Я.М. Радиоприёмники на полупроводниковых приборах. Теория и расчёт. – М.: Связь, 1979–352 с.
2. Воллернер Н.П. Радіоприймальні пристрої. – К.: Вища школа, 1993. – 391 с.
3. Куликов Г., Парамонов А. Микросхемы для построения радиоприёмных трактов аудиоаппаратуры // Электронные компоненты. – 2000. – № 1. – С. 51–54.
4. Малашевич Б. Новые ИС для аудиоаппаратуры // Электронные компоненты. – 2000. – № 2. – С. 50–54.
5. Полупроводниковые приборы: Диоды, тиристоры, оптоэлектронные приборы: Справочник / Под общ. ред. И.Н. Горюнова. – М.: Энергоиздат, 1982. – 744 с.
6. Справочник по радиоэлектронным устройствам в 2-х томах. Т. 1 / Под ред. Д.П. Линде. – М.: Энергия, 1978. – 440 с.
7. Радиодетали, радиокомпоненты и их расчёт / Под ред. А.В. Коваля. – М.: Сов. радио, 1977. – 368 с.
8. Кононов С.П., Купровський В.В., Федченко С.В. Покращення стабільності роботи приймача ефірного мовлення // Вимірювальна та обчислювальна техніка в технологічних процесах: Збірник наукових праць. – Хмельницький: ТУП, 2002. – С. 157.
9. Каталог SC01 "Discrete Semiconductors" ф. Philips. – 2003.

КОНОНОВ Сергій Павлович – кандидат технічних наук, доцент кафедри телекомунікаційних систем та телебачення Вінницького національного технічного університету.

Наукові інтереси:

- радіомовлення та електроакустика;
- електромагнітна сумісність.

Тел.: (0432) 21-02-30.

МАНОЙЛОВ В'ячеслав Пилипович – доктор технічних наук, професор, завідувач кафедри медичних пристріїв і систем Житомирського державного технологічного університету.

Наукові інтереси:

- антени і пристрой НВЧ;
- E-mail: prof.manoylov@list.ru

ЧЕРНІГА В'ячеслав Васильович – кандидат технічних наук, доцент кафедри радіотехніки Вінницького національного технічного університету.

Наукові інтереси:

- антени і пристрой НВЧ;
- електромагнітна сумісність.

Тел.: (0432) 32-11-52.