Bu çalışma 30V/12V 240W 20A DC-DC BUCK CONVERTER tasarımını içermektedir. Devre adım adım analiz edilerek tasarlanmıştır.

1. Adım: DC-DC Buck Converter Devresi Teorik Hesaplamaları

2. Adım: DC-DC Buck Converter Devresi PID Kontrol Tasarımı

3. Adım: DC-DC Buck Converter Devresi için LC Filtre Tasarımı

1.Adım Teorik Hesaplamalar

Öncelikle doluluk oranını bulalım;

$$k = \frac{V_a}{V_s} \implies k = \frac{12V}{30V} = \%0.4$$

Tepeden tepeye indüktör akımı dalgalanma oranı (ΔI) %0.05 dalgalılık oranı için gerekli endüktans değeri;

$$\Delta I = I_a x \ 0.05 \Longrightarrow \Delta I = 20 \ x \ 0.05 = 1A$$

$$\Delta I = \frac{V_S k(1-k)}{fL}$$
 \Longrightarrow $L = \frac{V_S k(1-k)}{f\Delta I}$ \Longrightarrow $L = \frac{30x0.4x(1-0.4)}{20x10^3x1} = 360 \text{ }\mu\text{H}$

Tepeden tepeye kapasite gerilimi dalgalanma oranı (ΔV_c) %0.1 dalgalılık oranı için gerekli kapasitans değeri;

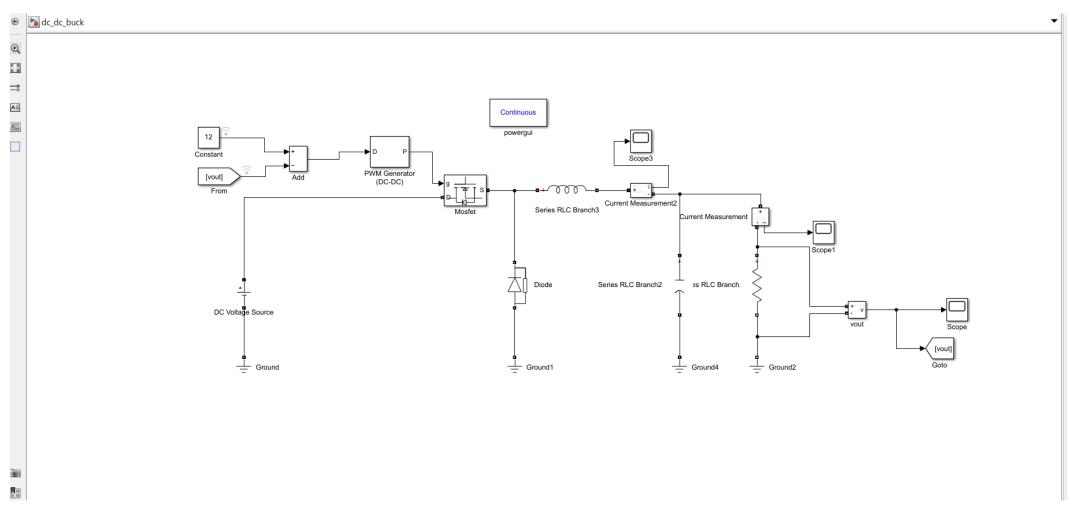
$$\Delta V_c = V_a x \ 0.1$$
 $\Delta V_c = 12 \ x \ 0.05 = 1.2V$

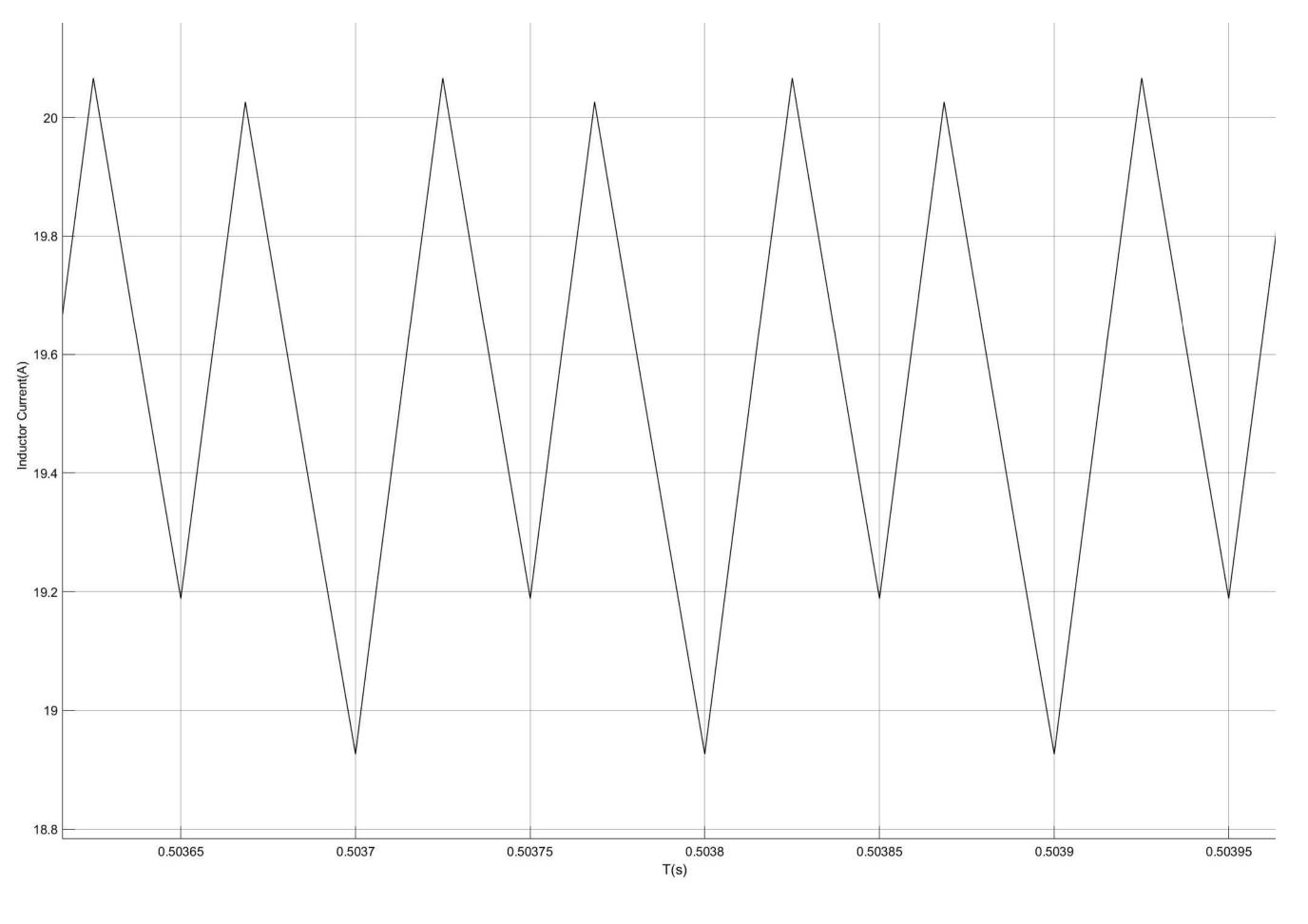
$$\Delta V_C = \frac{V_S k(1-k)}{8f^2 LC} \longrightarrow C = \frac{V_S k(1-k)}{8f^2 L \Delta V_C} \longrightarrow C = \frac{30x0.4x(1-0.4)}{8x(20x10^3)^2 x360x10^{-6}x1.2} = 5.21 \ \mu\text{F}$$

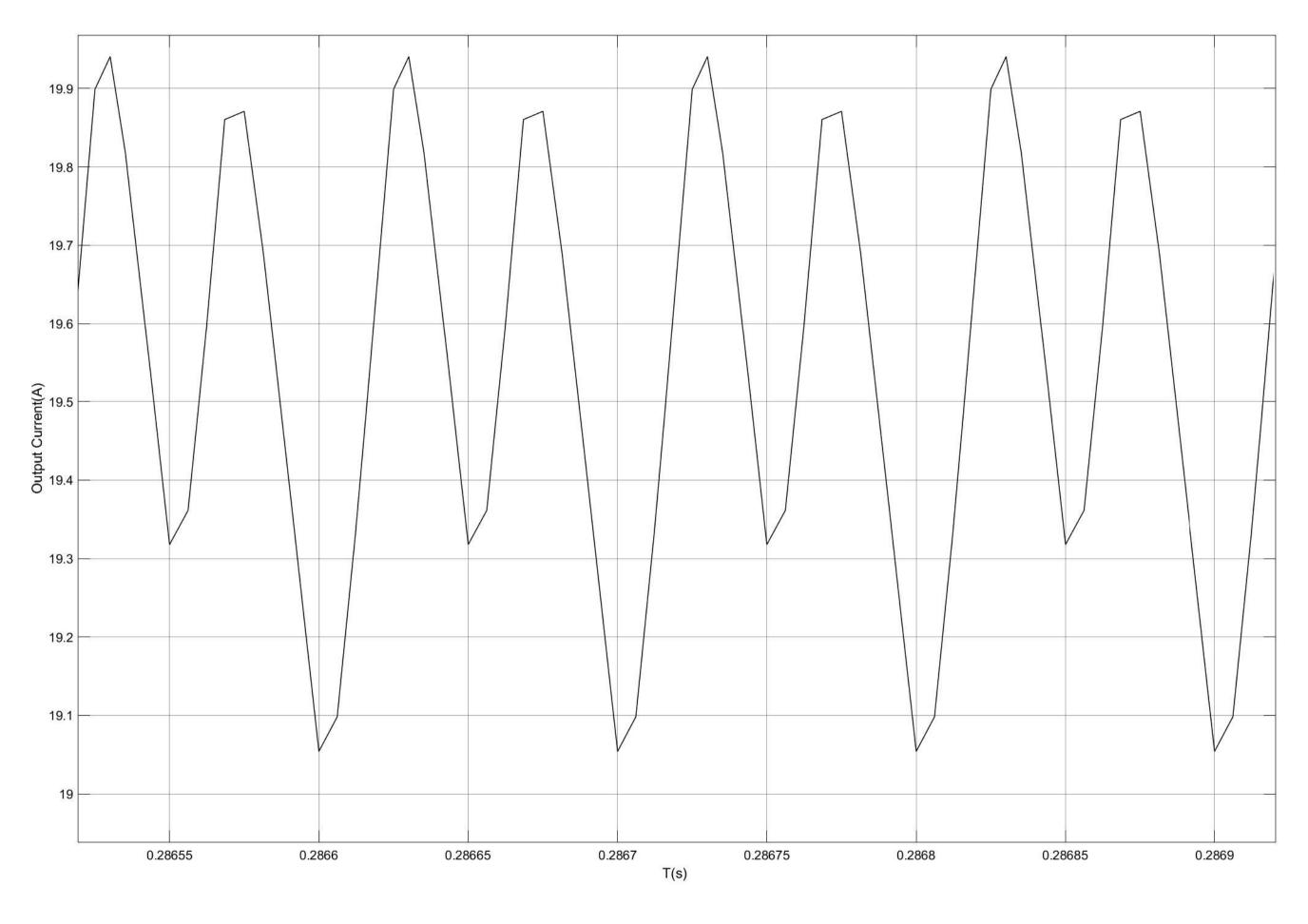
Sürekli çalışma modu (CCM) için gereken kritik endüktans (L_c) ve kritik kapasitans (C_c) değeri;

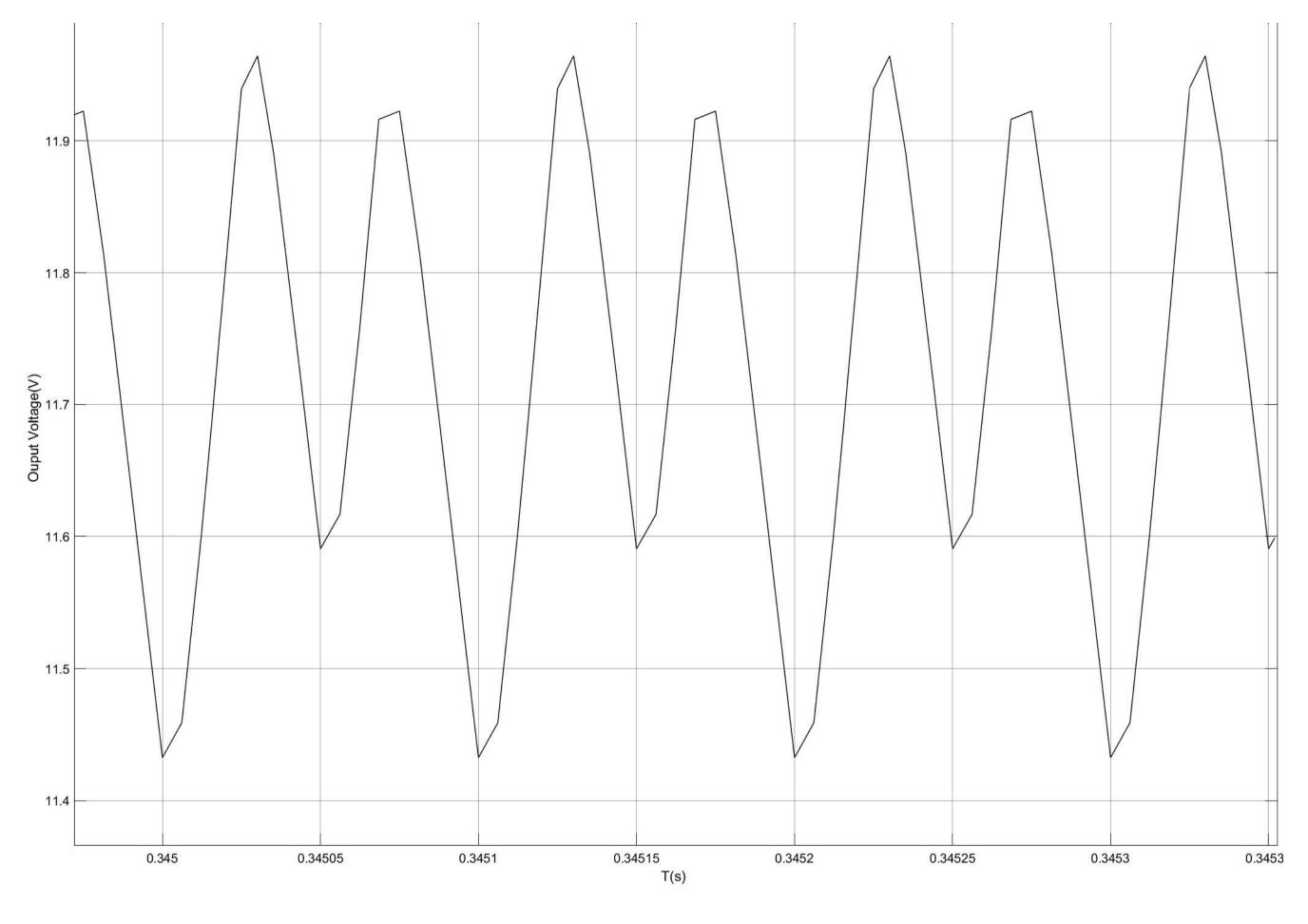
$$L_{c} = \frac{R (1-k)}{2f} \implies R = \frac{12V}{20A} = 0.6\Omega \implies L_{c} = \frac{0.6 (1-0.4)}{2x20x10^{3}} = 9 \text{ } \mu\text{H} \qquad C_{c} = \frac{(1-k)}{16Lf^{2}} \implies \frac{0.260 \text{ } \mu\text{F (360 } \mu\text{H için)}}{10.4 \text{ } \mu\text{F (9 } \mu\text{H için)}}$$

Kritik endüktans ve kapasite değerleri, devrenin CCM modda çalışması için minimum değerlerdir. Bulunan kritik kapasite değeri kullanılan endüktansa göre değişiklik gösterir. Hesaplamalarda, minimum endüktans değeri için ve kullanılacak olan endüktans değeri için ayrı ayrı kapasite değeri hesaplanmıştır. Kullanılan endüktans değeri 360 μH olduğundan minimum kapasite değeri 0.260 μF olmuştur. Kullanılan endüktans ve kapasite değerleri, minimum koşulların üzerinde olduğu için devre, indüktör akımı sürekli yani CCM modda çalışmaktadır. Sonraki sayfada akım ve gerilim grafikleri verilmiştir. Devre aşağıdaki gibidir:







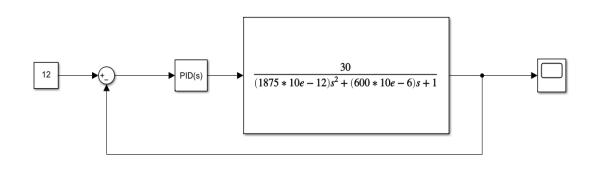


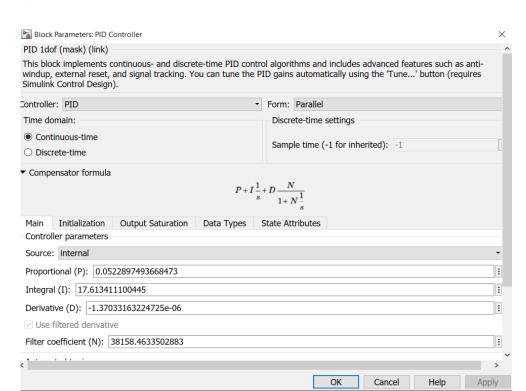
2. Adım Devre için PID kontrol tasarımı

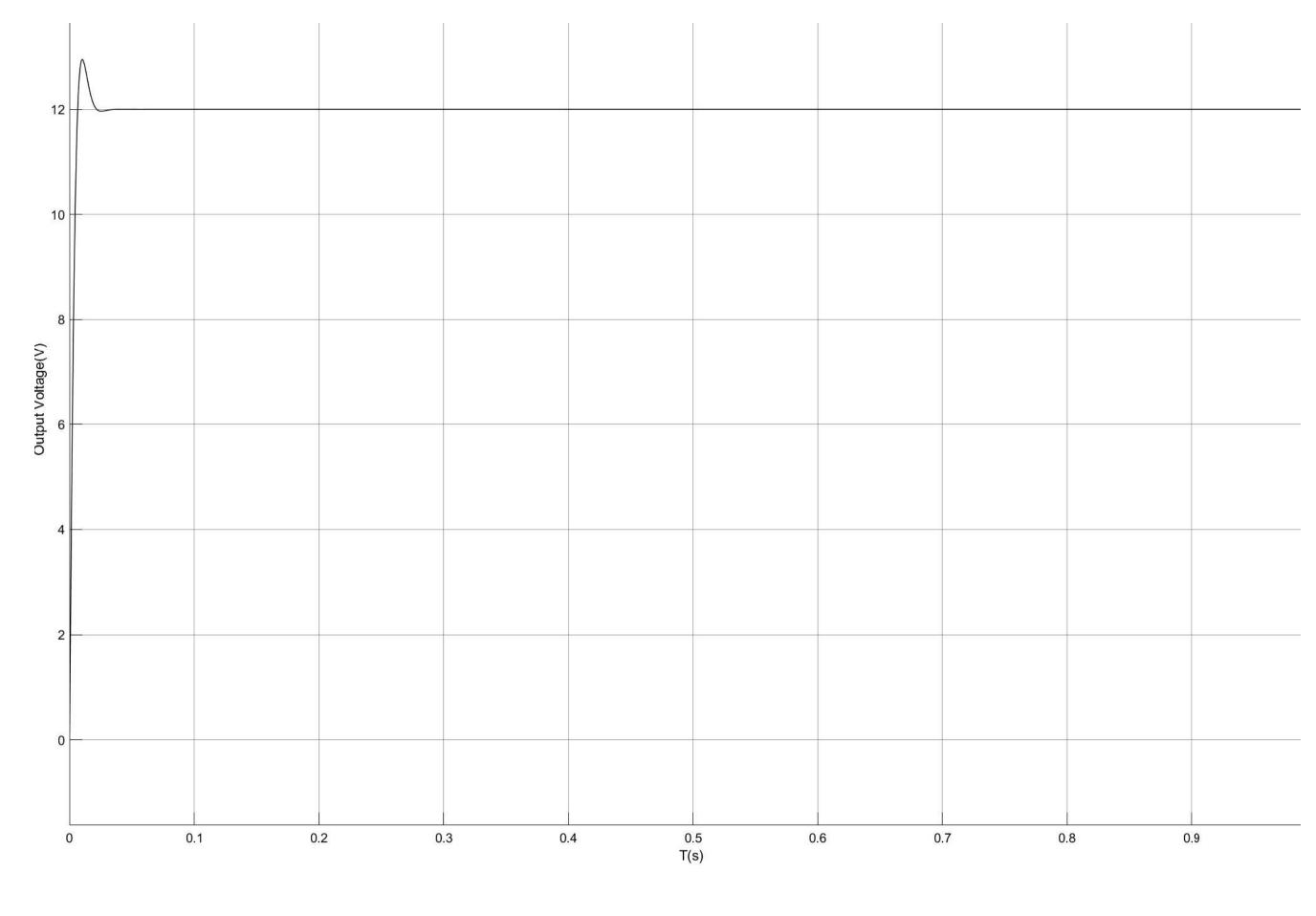
Hesaplamalar sonucu kurulan devrede istenilen değerlere ulaşılmış fakat çıkış akımı, çıkış gerilimi ve endüktans akımında osilasyonlar görülmüştür. Bu nedenle devre için bir PID kontrol tasarımı yapılmıştır. Tasarım Simulink uygulamasının PID Tunner aracı kullanılarak yapılmıştır. Öncelikle sistemin transfer fonksiyonu bulunmuş, daha sonra bu fonksiyon katsayıları hesaplanıp PID Tunner Aracı ile uygun kazanç katsayıları belirlenmiştir. Sistem sonrası grafikler sonraki sayfadadır. Sistem transfer fonksiyonu aşağıdaki gibidir:

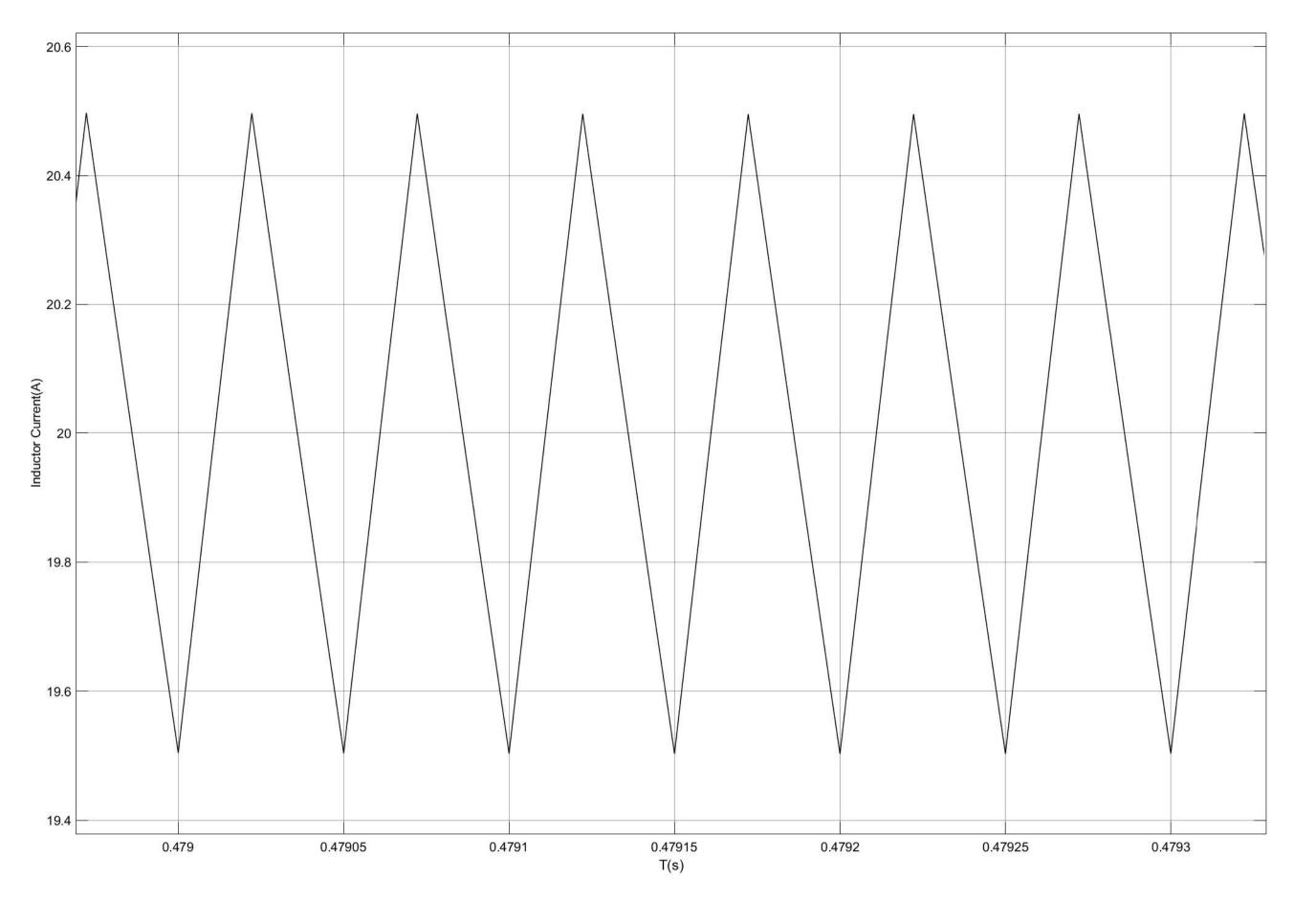
$$TF(s) = \frac{V_0(s)}{U(s)} = \frac{V_i(s)}{(LC)s^2 + (L/R)s + 1} \implies \frac{30}{(1875x10^{-12})s^2 + (600x10^{-6})s + 1}$$

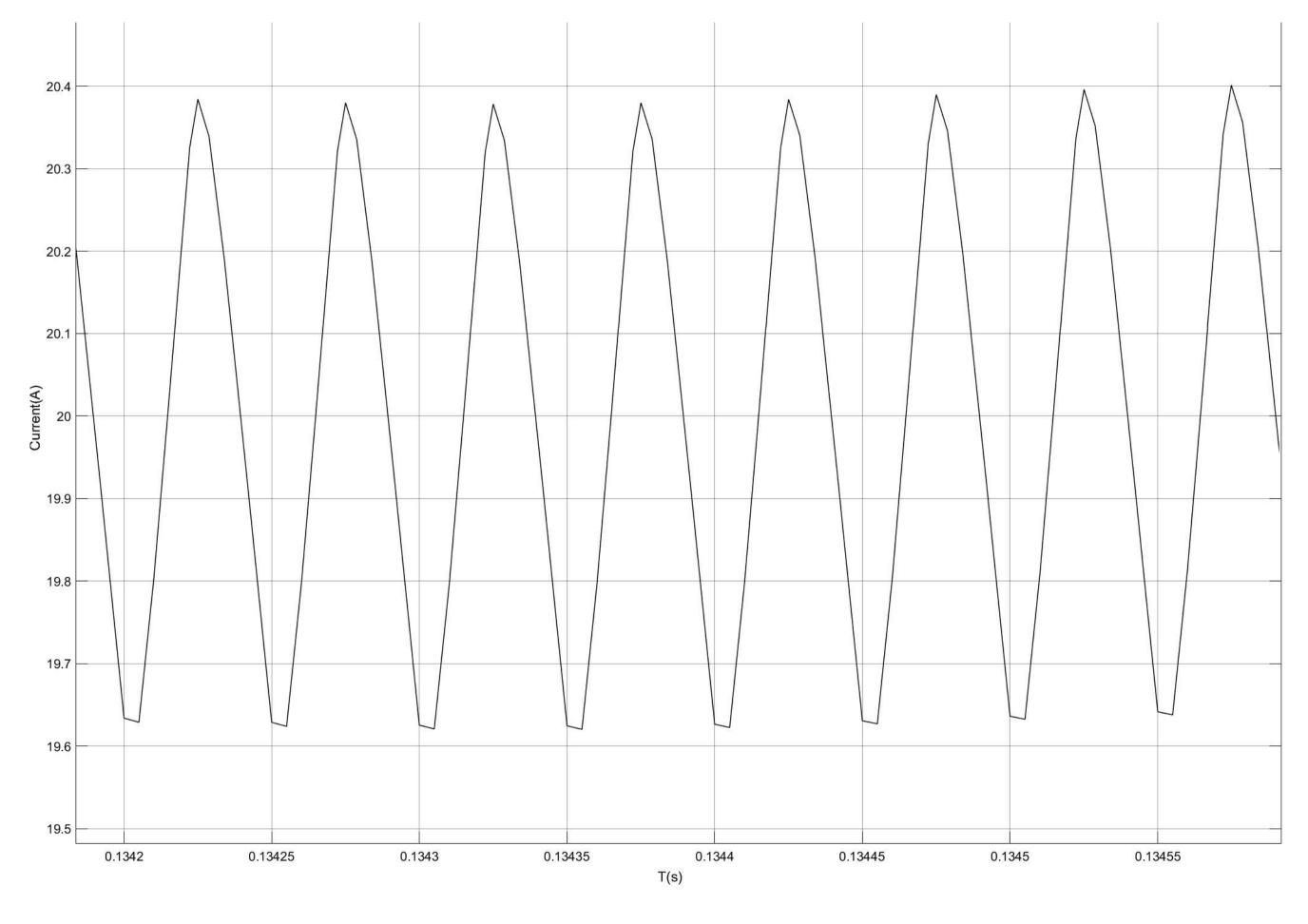
PID kontrol devresi ve kazanç katsayıları:

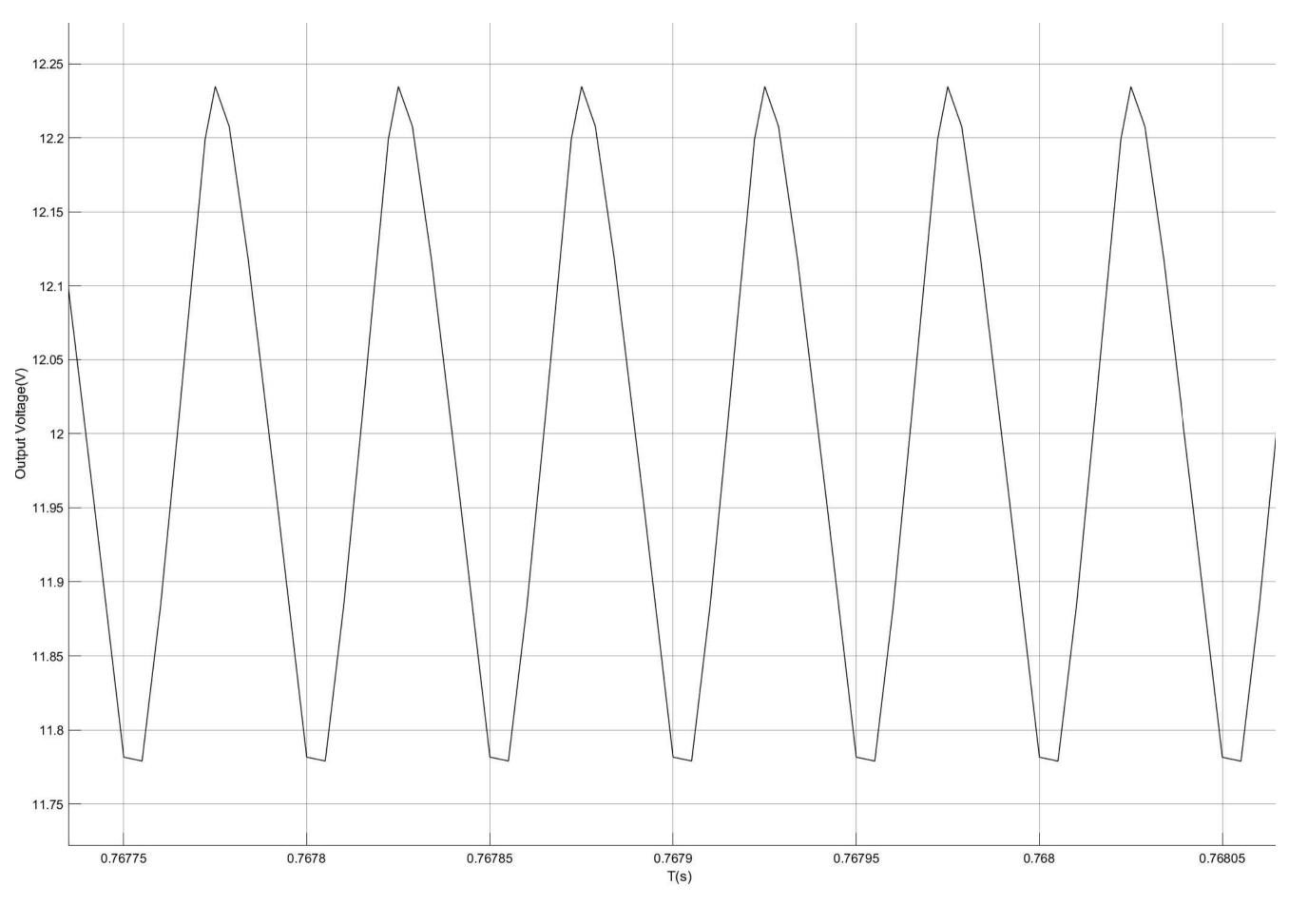












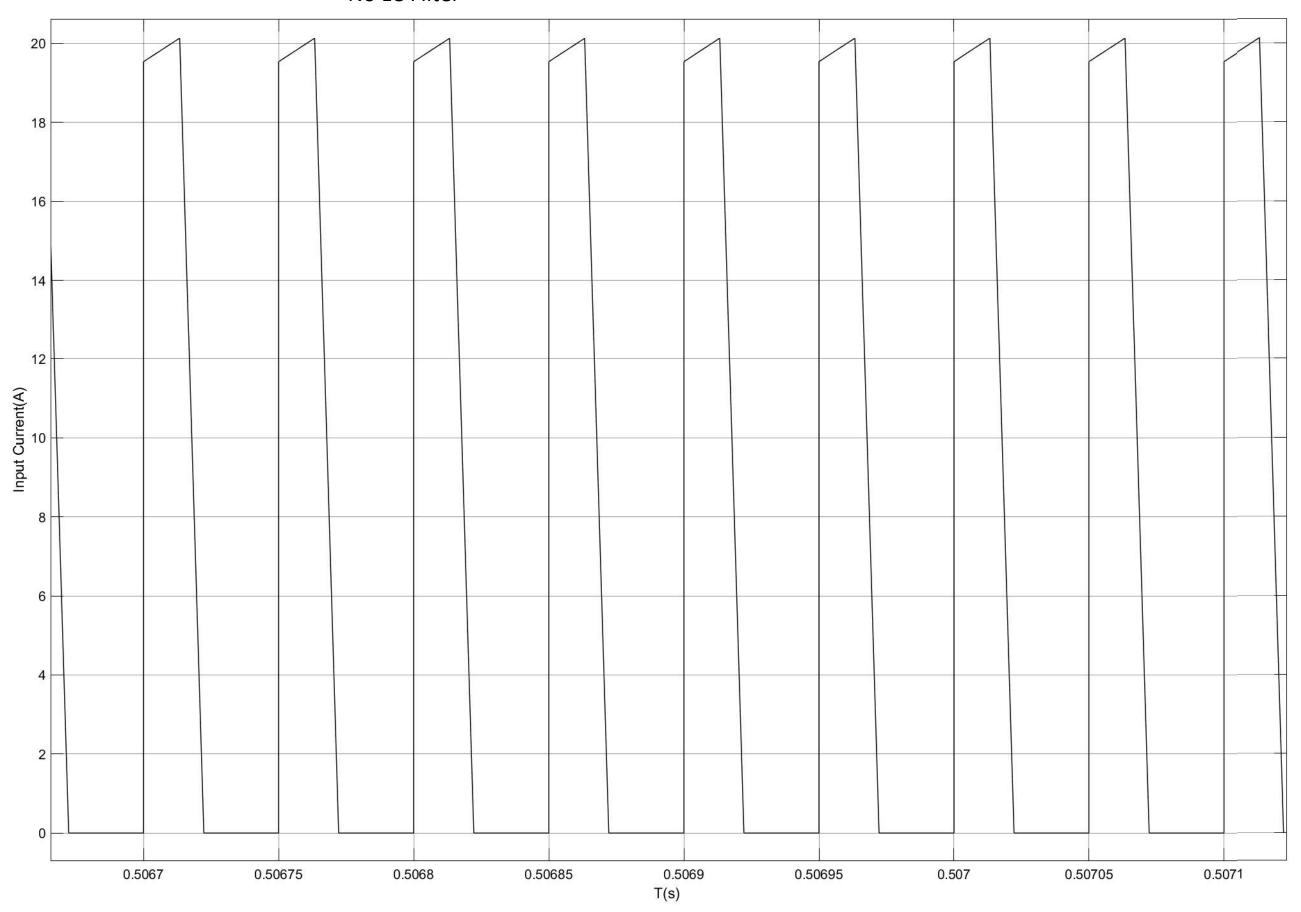
3. Adım Giriş LC Filtre Tasarımı

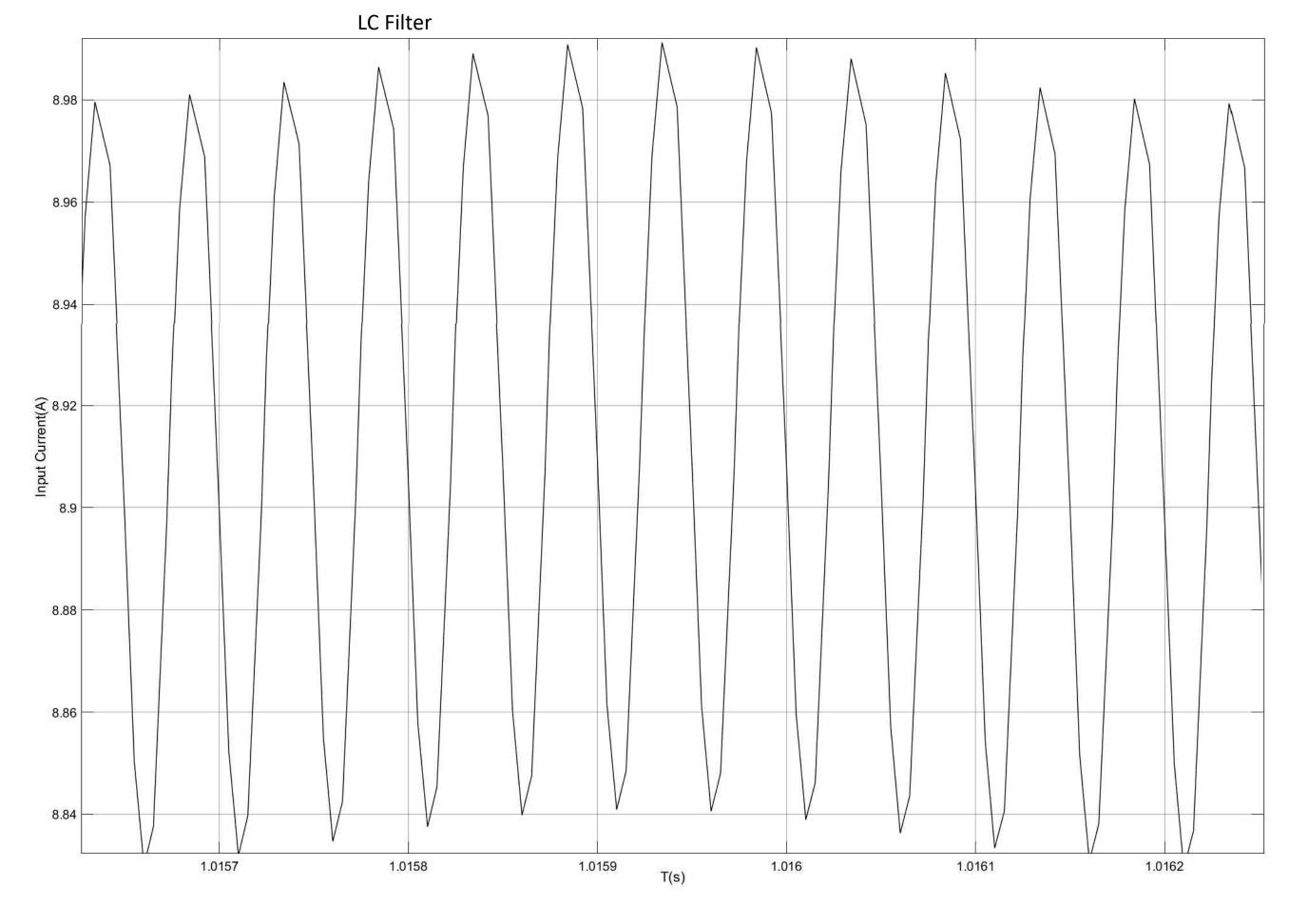
Anahtarlamada, anahtarın kesimde olduğu süre boyunca giriş akımındaki ani azalma, elektromanyetik uyumluluk (EMC) problemleri ve girişte kullanılan güç kaynağının ömrü ile alakalı bazı problemler doğurmaktadır. Bu problemlerin en aza indirilmesi için girişe bir LC filtre eklenmelidir. Filtredeki L kaynağa seri, C ise paralel bağlanmalıdır. LC filtredeki L ve C değerlerini süzgeç rezonans frekansı belirler. Süzgeç rezonans frekansı (f_o) bu devre için anahtarlama frekansının 1/10'i kadar belirlenmiştir.

$$f_0 = \frac{1}{2\pi\sqrt{LC}} \implies 2x10^3 = \frac{1}{2\pi\sqrt{LC}} \implies LC = 0.064 \times 10^{-6}$$

 $L=4.7~\mu\text{H}$ için $C=1348~\mu\text{F}$ olur. Frekansın 2kHZ olması 2kHZ'nin üzerindeki sinyalleri zayıflatıp, altındaki sinyalleri ise geçirmesi anlamına gelir. Filtre sonrası grafikler, sonraki sayfadadır.

No LC Filter





Devrenin Tamamlanmış Hali

